LOISIRS

magazine

http://www.electronique-magazine.com





Audio: XTR-434, données et audio à 100 kbps



Audio: Un préamplificateur pour guitare électrique



Audio: Un mini micro HF sur 868 MHz et son récepteur

France 4,42 € - DOM 4,50 € Belgique - Luxembourg 4,50 € Suisse 6,50 FS - Canada 4,95 \$C MARD 50 DH - Portugal 4,50 €



Chaque mois : votre cours d'électronique





39,47 € (258,91 F)



AL 931 A 12V /2A aj. 10-15V **53,82** € (353,04 F)



AL 912 A 24V /1A 40,66 € (266,71 F)



AL 912 AE 24V /0,8A **35,88** € (235,36 F)



DV 862



AL 892 A 12,5V /3A 76,54 € (502,07 F)



AL 896 A 24V /3A 84,92 €



(557,04 F)





AL 897 A 131,56 € (862,98 F) **AL 891 AE** 5V /4A **75,35** € (494,26 F)



AL 896 AE 77,74 € (509,94 F) 24V /2,5A **77,74** € (509,94 F)



AL 897 AE 24V /5A **120,80** € (792,40 F)





TSC 150 **10,17** € (66,71 F)





BS220 **8,97** € (58,84 F)



AL 894 A 12,5V /12A **137,54** € (902,20 F)



AL 893 A 12,5V /5A

AL 891 A 5V /5A **83,72** € (549,17 F)



AL 895 A 12,5V /20A **227,24 €** (1 490,60 F)



AL 898 A 24V /12A 218,87 € (1 435,69 F)

PRIX TTC 1€ = 6,55957 F



AL 895 AE 12V /20A **181,79** € (1 192,46 F)

AL 898 AE 24V /10A 185,98 € (1 219,95 F)



59, avenue des Romains - 74000 Annecy Tél. 33 (0)4 50 57 30 46 - Fax 33 (0)4 50 57 45 19

En vente chez votre fournisseur de composants électroniques ou les spécialistes en appareils de mesure

Je souhaite recevoir une documentation sur: Ville......Code postal.....

35 SOMMARE 3!

Shop' Actua	4	Un convertisseur continu/continu	56
Toute l'actualité de l'électronique Un numériseur vidéo à 4 entrées	8	Ce convertisseur statique fonctionne grâce à la charge d'une inductance. Bien qu'il soit réalisé avec des composants traditionnels, son fonctionnement n'en est pas moins irréprochable. Il utilise un NE555 comme oscillateur et quelques transistors pour le contrôle de l'étage de puissance. Il permet d'obtenir une tension de 24 volts sur sa sortie, sous un courant de 1,5 ampère. De plus, il est doté d'un contrôle de la tension de sortie.	
avec balayage manuel ou automatique Ce commutateur permet d'envoyer sur un téléviseur, ou sur un enregistreur vidéo quelconque, le signal vidéo et les signaux audio stéréo provenant d'un des quatre appareils reliés aux quatre entrées. Grâce à la possibilité de fonctionner en mode automatique, il sera utile, même dans le domaine de la Sécurité en effectuant un	18	Une alimentation à découpage de 0 à 25 volts sous 8 ampères Idéal pour le laboratoire, cet appareil est en mesure de fournir une tension continue comprise entre 0 et 25 volts avec un courant maximal de 8 ampères. Grâce à l'emploi d'un circuit intégré spécialisé, ses performances sont à la hauteur de sa simplicité de réalisation.	
XTR-434, données et audio à 100 kbps ou comment réaliser un système de transmission audio avec un module prévu pour le numérique Disponible depuis quelques mois sur le marché, ce nouveau module Aurel destiné à l'émission de données, est non seulement caractérisé par une vitesse de transmission élevée, mais également par	28	Cet appareil active un relais quand on passe une des 15 cartes magnétiques préalablement mémorisées, dans un lecteur KDE de type LSB12. Le relais activé par le passage d'une carte autorisée peut commander toute charge électrique et, selon le paramétrage défini par l'usager, il peut travailler en mode monostable ou en mode bistable.	
une bande passante importante. Ces deux qualités permettent, bien entendu, son utilisation pour l'échange d'informations numériques puisque c'est pour cela qu'il a été conçu, mais aussi pour la transmission de l'audio, en modulant un signal rectangulaire en PWM C'est ce que nous vous proposons!		Les microcontrôleurs Flash ATMEL AVR Leçon 7 Dans la leçon précédente nous avons introduit une série de fonctions dédiées aux ATMEL AVR et relatives aux opérations arithmétiques et logiques.	
Un préamplificateur pour guitare avec mélangeur 2 voies et contrôle de tonalité Ce préamplificateur permet d'élever le niveau du	38	Aujourd'hui nous poursuivons avec une partie fon- damentale de n'importe quel langage de program- mation à haut ou à bas niveau : la gestion des sauts.	
signal issu du microphone ainsi que le réglage des tonalités hautes, médiums et basses. Il peut piloter deux amplificateurs distincts ou un amplificateur et un casque. La présence d'un étage mélangeur à l'entrée, autorise son utilisation pour préamplifier deux guitares simultanément. En somme, l'instrument idéal pour le musicien constituant sa première formation musicale.		Sur l'Internet L'électronicien est toujours à la recherche d'informations, soit pour trouver une note d'application, soit pour trouver les caractéristiques d'un mouton à cinq pattes! Cette nouvelle rubrique vous donnera quelques "portes" intéressantes et vous évitera de perdre du temps en recherche. C'est tout le problème de l'internet, on	
Un mini micro HF sur 868 MHz et son récepteur	46	y trouve tout mais il faut savoir où chercher!	
Cet ensemble radio est composé d'un mini émetteur audio et d'un récepteur adapté permettant la transmission depuis une scène ou la surveillance à distance d'un lieu déterminé. Il fonctionne dans la nouvelle bande UHF des 868 MHz. Sa portée est comprise entre 50 et 200 mètres selon les obstacles à franchir. Il utilise des modules Aurel classiques, employés couramment dans les systèmes de télécontrôle.		Cours d'électronique en partant de zéro 2e niveau - Leçon 31-1 - Les amplificateurs opérationnels (1) Pour amplifier les signaux BF, on ne trouve pas uniquement les transistors ou les FET, mais il existe également des circuits intégrés appelés amplificateurs opérationnels ou, dans le jargon des électroniciens, des "amplis op".	
Ce numéro a été envoyé à nos abonnés le 21 mars 2	2002	Les Petites Annonces	92
Crédits Photos : Corel, Futura, Nuova, JMJ		L'index des annonceurs se trouve page	93

Shop' Actua

GRAND PUBLIC

Anémomètre de poche

Windmaster 2



Si vous êtes passionné de voile, de vol de pente, de planeur, etc. et que l'importance des vents est primordiale pour vos déplacements, alors munissez-vous sans plus tarder de cet anémomètre de

poche qui pourra réagir, grâce à son détecteur, quelle que soit la direction du vent ce qui lui procure un gros avantage sur le terrain puisqu'il

CONRAD

donne en permanence des résultats exacts. Doté d'un afficheur parfaitement lisible, il saura vous indiquer la vitesse du vent actuelle, moyenne et maximale, ainsi que les valeurs Beaufort (pour les marins)!

Les valeurs de mesure sont indiquées au choix en km/h, en nœuds, en m/s ou en mph. Grâce au pas de vis

sous l'appareil, celui-ci peut également être utilisé en fixe.

Dimensions: 13 x 5.5 x 4 cm.

Pile incluse.

www.conrad.fr •

Communiquez autrement !

A l'heure d'Internet et des nouvelles technologies de communication, voici un produit qui devrait satisfaire les plus "cyber-exigeants" d'entre nous ! Ce bloc-notes pour PC vous permettra d'envoyer par e-mail

non seulement des documents manuscrits mais également des dessins, le tout au format A4. Ainsi il devient possible, grâce au stylo fourni avec la tablette, de faire passer n'importe quel type d'information, à l'instar d'un courrier traditionnel : les caractères spéciaux ou autres formules mathématiques seront "traduits" en toute simplicité et fidélité!

MESURE

GO TONIC

Générateur de fonctions

en kit

Générateur de fonctions en kit à raccorder sur un PC, cou-

vrant la plage de fréquences de 0,01 Hz à 1 MHz.

La base de temps est à quartz. Il présente une faible distorsion des sinusoïdes. Sa sortie de synchroni-

sation est au niveau TTL. Il délivre les formes d'ondes standards : sinusoïdale, carrée et triangulaire.

Il dispose d'une librairie de formes d'ondes prédéfinies : bruit, sweep, etc.

Il est livré avec un logiciel fonctionnant sous Windows $^{\text{TM}}$ 95/98/NT/2000.

Fonction "table traçante" niveau/
fréquence (dB/Hz) en
combinaison avec les
PC scopes de Velleman
K7103 ou PCS64.

Ce kit peut se connecter en série avec ces oscillos sur le même port imprimante.

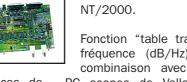


Alimentation à prévoir : 12 Vcc / 800 mA. Mémoire de 32K pour la définition de l'onde. Résolution de fréquence : 0,01%. Tension de sortie: 100 mVpp à 10 Vpp (600 W). Résolution de tension : 0,4% de pleine échelle. Offset : de 0 à -5 V ou +5 V maxi. Résolution verticale : 8 bits. Fréquence d'échantillonnage : 32 MHz. Erreur sinusoïdale typique : < 0,08 %. Résistance de sortie :

50 W. Dimensions : 235 x 165 x 47 mm. Livré avec boîtier.

Version montée : consulter Go Tronic.

www.gotronic.fr •





PROGRAMMATION

OPTIMINFO

Voici une solution rapide pour l'intégration du Bus USB dans les cartes électroniques avec deux nouvelles solutions pour le développement :

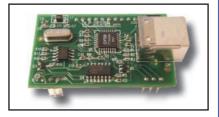
Le module série FT8U232AM:

Pour évaluer rapidement le transfert USB vers des données sérielles, un câble d'évaluation de un



mètre avec un boîtier bleu translucide intégrant l'électronique, permettant de valider transferts de données vers un port série RS232 en utili-

sant les drivers mis à disposition.



Le module parallèle FT8U245AM:

Sous forme de module DIP, il permettra aux professionnels et aux amateurs de tester le module avec le composant FT8U245AM avant la réalisation du circuit imprimé ou de l'utiliser directement sans avoir à manipuler les composants CMS.

Les drivers en langage C, Delphi ou basic sont fournis gratuitement pour vous éviter des développements fastidieux et coûteux avec un succès garanti. Les composants CMS sont aussi disponibles pour l'intégration dans les cartes électroniques.

Pour de plus amples informations, tél. 0820 900 021 ou web.

www.optiminfo.com •

LIBRAIRIE

Détecteurs de métaux

(théorie et pratique) **Rolf Wilhem - Publitronic**



La détection métaux des est l'un des innombrables domaines dans lesquels l'électronique est mise à contribution très fortement,

mais elle est aussi une passionnante activité de loisirs. Ce livre s'adresse autant au débutant qu'au professionnel expérimenté, par son contenu détaillé, théorique et pratique.

Si vous souhaitez découvrir une nouvelle activité (industrielle ou de loisirs) en construisant votre matériel, ce livre répondra certainement à vos attentes.





ALL-11P2 PROGRAMMATEUR UNIVERSEL

- Plus de 5000 composants supportés
- · Port série et port parallèle
- · Extensible en multi-supports
- Environnement Windows 32-bits 95/98/2000/NT
- · Mise à jour gratuite et illimitée sur Internet
- · Appareil garanti 2 ans en échange standard



CROSS-COMPILATEURS. CROSS-ASSEMBLEURS. SIMULATEURS, DÉBOGUEURS :

Philips, Intel, 8051, P51XA, PIC, Motorola 68000, 68HC11, DSP, 8086, 6805, Z80/180, Siemens, Hitachi, Zilog, Rockwell, Conexant, Mitsubishi, Samsung.. CAO, DAO: Routage de circuits imprimés, simulation logique et analogique...

OUTILS DE DÉVELOPPEMENT POUR L'INDUSTRIE ÉLECTRONIQUE



PROGRAMMATEUR



ÉMULATEUR: PHILIPS 68HC11/05, DSP, EPROM



ANALYSEURS LOGIQUES



DE DÉVELOPPEMENT **POUR CARTES À PUCE**



ÉMULATEUR DE PIC



EXTENSION MULTIPORTS RS-232/422/485 (BUS ISA/PCI)



PORTS PARALLÈLES SÉRIES, USB (BUS ISA)





CARTES MAGNÉTIQUES À PUCE...



INDUSTRIE ELECTRONIQUE - EDUCATION NATIONALE - FORMATION

22, Place de la République • 92600 Asnières sur Seine Tél: 01 41 47 85 85 • Fax: 01 41 47 86 22

e-mail: commercial@programmation.fr - internet: www.programmation.fr



NOUVEAUTÉS

COMPOSANTS

E.C.E.

Extension pour programmateur

de cartes à puces et composants

Le programmateur PCB-105, déjà présenté dans cette rubrique, dispose



maintenant d'un module d'extension baptisé "Appolo 105". Ce module se monte par enfichage sur

le PCB-105. La connexion est établie via le port parallèle du PC. Son rôle est d'éviter le déplacement des cavaliers sur le PCB-105. Il permet la programmation des cartes ATMEL en une passe. Livré avec son logiciel.

www.ibcfrance.fr •

ANALOG DEVICES

Amplificateur de précision

AD8628

Avec l'AD8628, ADI leader du marché des amplificateurs de précision, a élargi sa gamme d'amplificateurs à correction automatique du zéro (habituellement appelés amplificateurs hâcheurs-stabilisés). Celui-ci présente une dérive de zéro quasi nulle, une alimentation unique, des entrées/sorties rail à rail, un bruit très bas, le tout dans un tout petit boîtier SOT-23. Utilisant une nouvelle topologie propriété d'ADI, cet amplificateur à très faible dérive de zéro combine faible coût, haute précision tout en offrant le bruit le plus bas possible grâce à un système de

réduction du bruit de commutation numérique, fléau de la plupart des amplificateurs hacheurs-stabilisés. L'AD8628 n'a pas besoin de condensateurs extérieurs, ce qui réduit son coût et permet d'économiser l'espace si précieux de la carte.

L'AD8628 offre un bruit bien plus bas que celui de n'importe quel autre amplificateur à correction automatique de zéro (0,5 μV p-p, de 0 Hz à 10 Hz). Sa tension d'offset est extrêmement basse, seulement 5 μV max., et sa dérive est inférieure à 0,02 $\mu V/^{\circ} C$. L'AD8628 fonctionne à partir d'une d'alimentation unique de 2,7 à 5 V, dispose d'entrées/sorties rail à rail et de courants de polarisation des entrées très bas (seulement 30 pA) .

Pour plus d'informations, et des fiches techniques téléchargeables :

www.analog.com/amplifiers/ ◆

DZ ELECTRONIQUE

Afficheur LCD 240 x 200

Afficheur LCD graphique d'une définition 240 x 200 pixels.

Ses dimensions sont 88 x 88 mm.

De type monochrome, sans rétroéclairage mais réfléchissant. Avec FSTN. Pas de contrôleur graphique

Barrette 32

Barrette de 32 LED (Rouge) très haute luminosité. 12 V 200 mA.

Dimensions: 32 x 1 cm.



Transformateur torique 2 x 10 V (2 x 15 V) 150 mA 1 x 12 V 30 VA.

Dimensions: Diamètre 67 mm. Hauteur 34 mm.

Retrouvez ces produits sur le site :

www.Dzelectronic.com ◆

EL EGTPONIQUE

KITS

Catalogue

comelec a édité un catalogue de kits, tout en couleur, regroupant, sur 32 pages, l'ensemble des produits distribués en France.



A posséder absolument.

www.comelec.fr •

SALONS

BATTERIES 2002

L'ICAD (Institut des Cadres Dirigeants) organise les 16, 17 & 18 avril 2002, pour la 4ème année consécutive, "Batteries 2002 Symposium et Exhibition", en partenariat avec AVICENNE, au CNIT, Paris la Défense.



Your Business Solution!

Incontournable dans l'industrie des Batteries, cet événement de référence en Europe et d'envergure internationale, est le lieu de rencontre de tous les acteurs clés de ce marché : constructeurs, équipementiers, fournisseurs, utilisateurs...

Le salon accueillera cette année 100 stands, 600 industriels sur une surface totale de 2000 m², ainsi que 60 experts internationaux reconnus, qui s'interrogeront sur les derniers avancements en matière de batteries, la récupération et le recyclage, les nouveaux composants (Fuel Cells, Supercapacitors) ainsi que l'évolution des matières premières.

VIDÉO: UN NUMÉRISEUR VIDÉO À 4 ENTRÉES AVEC DÉTECTION DE MOUVEMENT

Ce système vidéo noir et blanc compact est capable de numériser quatre entrées vidéo et de les envoyer séquentiellement à un ordinateur au moyen d'une liaison sérielle. Il dispose des fonctions QUAD et "MOTION DETECTOR" (détecteur de mouvement) numérique avec réglage de la sensibilité.

FT402 Kit numériseur vidéo 4 entrées 97,00 € (env. 635 F) avec soft mais sans le module FT360 FT360 Module numériseur monté en usine.... 104,00 € (env. 770 F)

VIDÉO: UN COMMUTATEUR AUDIO/VIDÉO À 4 ENTRÉES AVEC BALAYAGE MANUEL OU AUTOMATIQUE



Ce commutateur permet d'envoyer sur un téléviseur, ou sur un enregistreur vidéo quelconque, le signal vidéo et les signaux audio stéréo provenant d'un des quatre appareils reliés aux quatre entrées. Grâce à la possibilité de fonctionner en mode automatique, il sera utile, même dans le domaine de la Sécurité en effectuant un balayage cyclique largement configurable.

FT411 Kit complet avec coffret 82,00 € (env. 540 F)

AUDIO : UN MINI MICRO DE SCÈNE HF SUR 868 MHZ ET SON RÉCEPTEUR



Cet ensemble radio est composé d'un mini émetteur audio et d'un récepteur adapté. Sa portée comprise entre 50 et 200 mètres selon les obstacles à franchir vous permettra aisément de réaliser un micro de scène pour artiste ou d'écouter au casque le son de votre téléviseur. Il fonctionne dans la nouvelle bande UHF des 868 MHz. Il utilise des modules Aurel classiques, employés couramment dans les systèmes de télécontrôle.

EF406 Kit emetteur complet avec coffret 38,00 € (env. 250 F) EF407 Kit récepteur complet avec coffret 62,00 € (env. 405 F)

AUDIO: UN PRÉAMPLIFICATEUR POUR GUITARE AVEC MÉLANGEUR 2 VOIES ET CONTRÔLE DE TONALITÉ



Ce préamplificateur permet d'élever le niveau du signal issu du microphone ainsi que le réglage des tonalités hautes, médiums et basses. Il peut piloter deux amplificateurs distincts ou un amplificateur et un casque. La pré-

sence d'un étage mélangeur à l'entrée, autorise son utilisation pour préamplifier deux guitares simultanément. En somme, l'instrument idéal pour le musicien constituant sa première formation musicale.

AUDIO: XTR-434, DONNÉES ET AUDIO À 100 KBPS ou comment réaliser un système de transmission audio avec un module prévu pour le numérique



Le nouveau module XTR-434, destiné à l'émission de données, est non seulement caractérisé par une vitesse de transmission élevée, mais également par une bande passante importante. Ces deux qualités permettent, son utilisation pour l'échange d'informations numériques, puisque c'est pour cela qu'il a été conçu, mais aussi la transmission de l'audio!

FT404 Kit complet TX et RX 141,00 € (env. 930 F) XTR-434 Un module seul 58,00 € (env. 380 F)

LABORATOIRE : UNE ALIMENTATION À DÉCOUPAGE DE 0 À 25 VOLTS SOUS 8 AMPÈRES



Idéal pour le laboratoire, cet appareil est en mesure de fournir une tension continue comprise entre 0 et 25 volts avec un courant maximal de 8 ampères. Grâce à l'emploi d'un circuit intégré spécialisé, ses performances sont à la hauteur de sa simplicité de réalisation.

AUTOMATISATION: UNE SERRURE ÉLECTRONIQUE À CARTES MAGNÉTIQUES

Cet appareil active un relais quand on passe une des 15 cartes magnétiques préalablement mémorisées, dans un lecteur KDE de type LSB12. Le relais activé par le passage d'une carte autorisée peut commander toute charge électrique et, selon le paramétrage défini par l'usager, il peut travailler en mode monostable ou en mode bistable.

FT408 Kit complet avec son lecteur LSB12 .. 72,00 € (env. 475 F) Carte magnétique supplémentaire, en version déjà programmée avec code univoque de 8 mots sur la trace ISO2 2,30 € (env. 15 F)

LABORATOIRE: UN CONVERTISSEUR CONTINU/ CONTINU 12 -> 24 VOLTS SOUS 1.5 AMPÈRE



Ce convertisseur statique fonctionne grâce à la charge d'une inductance. Bien qu'il soit réalisé avec des composants traditionnels, son fonctionnement n'en est pas moins irréprochable. Il utilise un NE555 comme oscillateur

et quelques transistors pour le contrôle de l'étage de puissance. Il permet d'obtenir une tension de 24 volts sur sa sortie, sous un courant de 1,5 ampère. De plus, il est doté d'un contrôle de la tension de sortie.

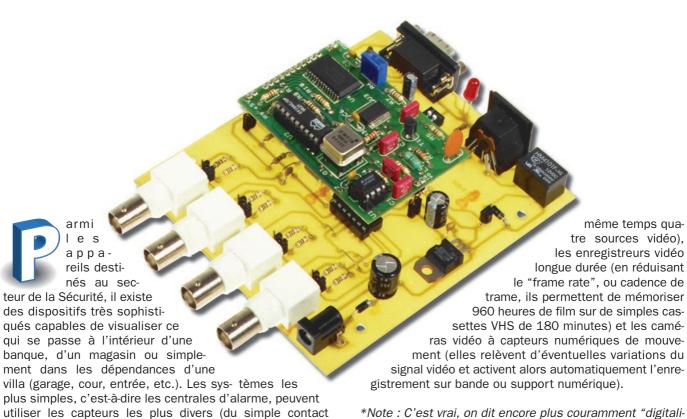
CD 908 - 13720 BELCODENE
Tél.: 04 42 70 63 90 - Fax 04 42 70 63 95
Internet: http://www.comelec.fr

DEMANDEZ NOTRE NOUVEAU CATALOGUE 32 PAGES ILLUSTRÉES AVEC LES CARACTÉRISTIQUES DE TOUS LES KITS Expéditions dans toute la France. Moins de 5 kg : Port 8,40 €. Règlement à la commande par chèque, mandat ou carte bancaire. Bons administratifs acceptés. Le port est en supplément. De nombreux kits sont disponibles, envoyez votre adresse et cinq timbres, nous vous ferons parvenir notre catalogue général.

EF.402

Un numériseur* vidéo à 4 entrées avec détection de mouvement

Ce système vidéo noir et blanc compact est capable de numériser quatre entrées vidéo et de les envoyer séquentiellement à un ordinateur au moyen d'une liaison sérielle. Il dispose des fonctions QUAD et "MOTION DETECTOR" (détecteur de mouvement) numérique avec réglage de la sensibilité.



*Note: C'est vrai, on dit encore plus couramment "digitaliseur" mais pour ma part je continue à réserver "digital" à ce qui se rapporte aux doigts!

Notre montage

Le montage que nous nous apprêtons à décrire rassemble en un seul circuit les fonctions que nous venons de décrire. Mettant à profit la flexibilité de la technologie numérique ainsi que la puissance des microcontrôleurs et des ordinateurs modernes, nous avons pu développer un circuit compact en mesure de numériser 4 entrées vidéo et de les

magnétique jusqu'au capteur volumétrique) mais, si votre

objectif (c'est le cas de le dire!) consiste en un degré de

sécurité encore plus élevéé, il faut absolument passer au contrôle visuel du local à surveiller. En effet, il n'existe pas

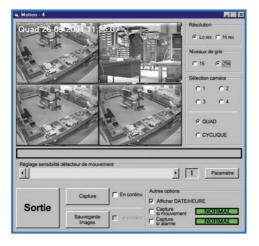
de cas de figure (salle des coffres d'une banque, grands magasins et, en général, tous lieux où un contrôle continuel et extrêmement rigoureux est indispensable) où on n'ait pas

recours à un système vidéo en circuit fermé, avec visua-

lisation et éventuel enregistrement du signal vidéo capté en plusieurs endroits par, bien sûr, plusieurs caméras pla-

cées dans des positions stratégiques. Pour cela, sont dis-

ponibles les modules QUAD (ils permettent de visualiser en



Caractéristiques techniques

- 4 entrées vidéo
- Liaison sérielle au PC par RS232
- Enregistrement vidéo automatique ou manuel
- Sortie alarme activée par détecteur de mouvement
- Date et horaire en OSD
- Entrée d'alarme externe

envoyer séquentiellement à un PC au moyen d'une liaison série. Ce circuit est, en outre, capable de relever une variation d'image ("Motion Detector" ou détecteur de mouvement) sur le premier des 4 signaux vidéo et, si cela arrive, d'informer l'ordinateur de la survenue de l'alarme. Nous avons prévu, en plus, une autre entrée d'alarme externe. La fonction QUAD et la fonction d'enregistrement numérique sont confiées à un logiciel spécial pour environnement Windows.

La platine ne dispose pas d'un système de numérisation propre mais elle utilise le module EF.360 décrit dans le numéro 23 d'ELM, pages 31 à 42. Un microcontrôleur U1, un PIC 16F876-MF402 déjà programmé en usine, travaillant à 20 MHz, gère le flux des données provenant du numériseur EF.360, la communication sérielle avec le PC, le module de commutation vidéo, le relais de sortie et l'entrée de l'alarme externe. Toutes ces opérations sont contrôlées par un "firmware" (logiciel à programme résident en ROM) complexe et sophistiqué : pour des motifs de rapidité d'exécution il a été principalement écrit en Assembleur. Avant d'analyser en détail les fonctions logicielles, il est nécessaire d'approfondir le fonctionnement du matériel en observant méticuleusement le schéma électrique.



Le schéma électrique

L'étage d'alimentation est un classique circuit avec régulateur de tension intégré de 5 V. Cette tension alimente la quasi totalité du montage à l'exception de l'enroulement du relais d'alarme alimenté directement par Val en amont du régulateur.

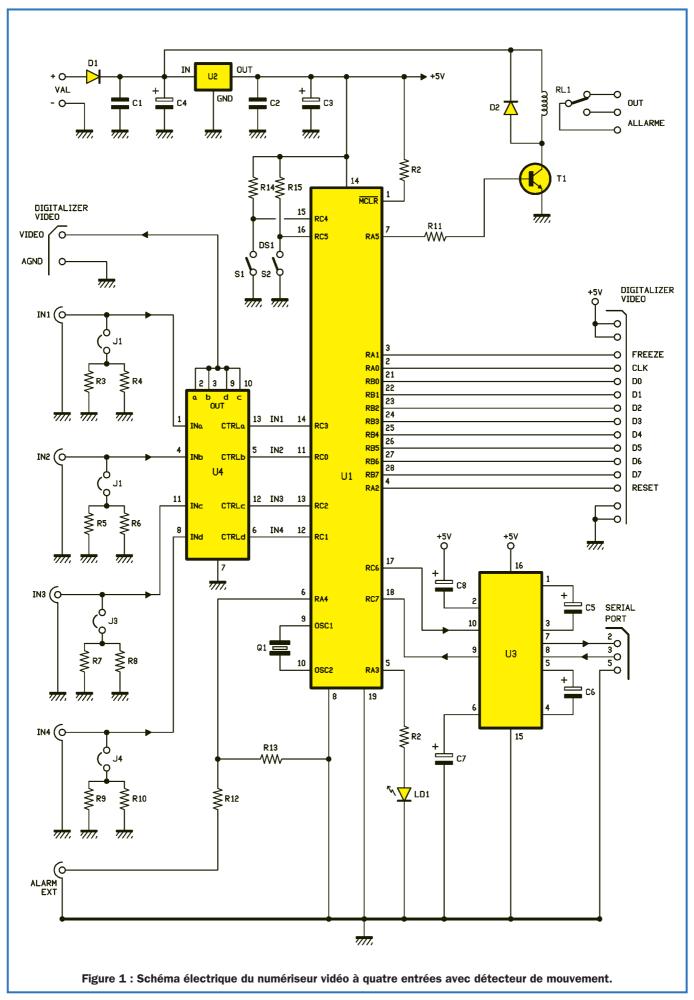
Le cœur de la platine est, nous l'avons vu. le microcontrôleur PIC 16F876-MF402, déjà programmé en usine, auquel sont connectés les divers périphériques. Pour effectuer la communication sérielle avec le PC nous avons utilisé un MAX232 dont le rôle est de convertir le niveau des signaux du +5 V du PIC au ±12 V nécessaires au PC. S1 et S2, représentant les deux micro-interrupteurs de configuration. contrôlent le niveau des broches 15 et 16 du microcontrôleur ; ces micro-interrupteurs, quand ils sont en position ON, mettent à la masse les broches qui, normalement, sont maintenues au niveau logique haut (1) par les deux résistances de "pull-up" R14 et R15.

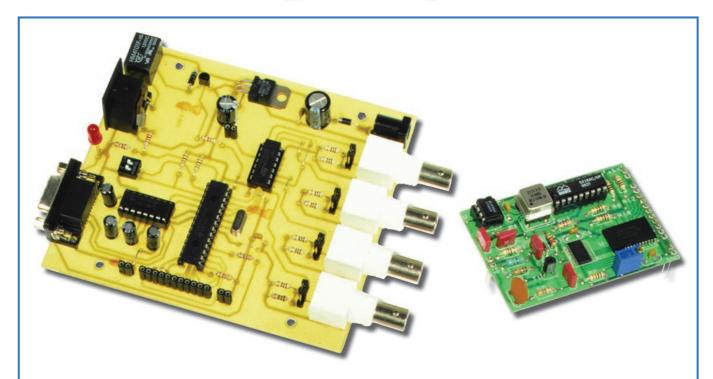
Le signal d'alarme, provenant d'éventuels appareils externes, est conduit à la broche 6 du microcontrôleur par l'intermédiaire d'un pont résistif spécial composé de R12 et R13 réduisant le potentiel de 12 à 5 V environ. La plupart des capteurs disposent, en effet, de sorties d'alarme en 12 V alors que, comme nous le savons, les entrées des microcontrôleurs n'acceptent qu'une tension au maximum égale à leur tension d'alimentation, c'est-àdire 5 V.

Le relais est piloté au moyen du transistor T1 qui, à son tour, est polarisé ou bloqué au moyen du signal présent sur la broche 7 du microcontrôleur.

La section de commutation vidéo, autour du circuit intégré U4, un classique 4066, mérite une attention toute particulière: à l'intérieur de ce circuit intégré se trouvent 4 interrupteurs analogiques commandés par autant de signaux de contrôle numériques. Si l'on pilote comme il convient les 4 interrupteurs internes, il est possible d'acheminer un des 4 signaux vidéo, présents sur les entrées, vers le module de numérisation EF.360. En effet, si vous regardez l'organigramme de U4, vous verrez que les broches 1,







Le montage décrit dans cet article utilise le module numériseur vidéo proposé dans le numéro 23 d'ELM, pages 31 à 42, sous l'appellation EF.360 (pour le "digitaliseur" vidéo proprement dit) et EF.362 (pour l'interface associée). Sur ce module arrive le signal vidéo provenant d'une

des 4 entrées de la platine, sélectionnée au moyen du commutateur numérique U4 contrôlé à son tour par le microcontrôleur U1. Ce dernier se charge de gérer les données de sortie du numériseur vidéo et de les envoyer, par l'intermédiaire du convertisseur MAX232, à l'ordinateur.

Figure 2 : Le montage terminé. Le module EF.360 est prêt à être mis en place.

4, 8 et 11, reliées aux 4 signaux vidéo en entrée, représentent un pôle des interrupteurs contrôlés par les signaux de contrôle présents respectivement sur les broches 13, 5, 6 et 12. L'autre pôle de chaque interrupteur (broches 2, 3, 9 et 10) est relié à l'entrée du module numériseur. En pratique, les 4 sorties sont connectées entre elles. Le microcontrôleur pourvoira à l'activation d'un seul interrupteur à la fois de manière à relier l'entrée vidéo correspondante au module EF.360. En regard de chaque entrée vidéo, nous avons prévu une paire de résistances de 150 ohms en parallèle (ce qui fait 75 ohms) permettant, par l'intermédiaire des "straps" correspondants J1, J2, J3 et J4, d'insérer ou non telle charge résistive sur les entrées correspondantes. Cette option, indépendante pour chaque entrée, a été prévue pour le cas où le signal vidéo devrait être appliqué, outre à notre platine, à un autre appareil vidéo internement prédisposé pour une charge de 75 ohms (c'est-à-dire la valeur typique d'impédance de tous les signaux vidéocomposites). Par conséquent le "strap" ne sera inséré que si le signal vidéo correspondant est ensuite acheminé vers un monitor, VCR ou n'importe quel autre périphérique stan-

dard avec entrée vidéocomposite à 75 ohms d'impédance.

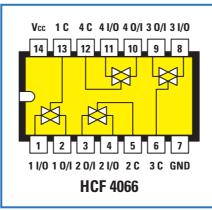
Les liaisons entre la platine de base à 4 entrées et le module EF.360 sont assurées par un connecteur à travers lequel transitent les signaux de contrôle et le bus parallèle à 8 bits.

Organigramme du microcontrôleur MF402

ou "firmware" et logiciel

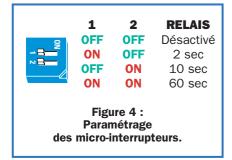
Après l'initialisation des ports I/O, le microcontrôleur s'occupe de la gestion

des alarmes en contrôlant d'abord le signal du niveau d'entrée (si celui-ci est actif, il règle le "Flag Alarm") puis l'éventuelle alarme produite par la routine du détecteur de mouvement, routine qui analyse l'image reçue par le numériseur et la compare avec celle mémorisée. En cas de variation et si celle-ci dépasse un seuil paramétré, l'alarme de Mouvement est réglée. La subroutine "Analyse Flags d'alarme" contrôle d'éventuelles alarmes et s'occupe de la désactivation du relais (si actif) quand la durée est échue. En outre, l'état des alarmes est envoyé au PC, par la liaison série, en utilisant de simples caractères : "F" signifie



Le commutateur numérique utilisé, un HCF4066, contient 4 interrupteurs indépendants, chacun étant ouvert ou fermé par l'effet d'un signal numérique (0 ou 1) appliqué à la ligne de contrôle correspondante.

Figure 3 : Le commutateur numérique.



"aucune alarme", "A" "Alarme Mouvement active", "B" "Alarme provenant de l'entrée externe", "C" "les deux Alarmes actives". Revenant au début, le microcontrôleur contrôle l'état du Flag du détecteur de mouvement et, en cas d'alarme et en fonction du paramétrage des micro-interrupteurs, il active le relais pour la durée établie. Sont enfin analysées d'éventuelles demandes effectuées par le PC (par exemple, configuration de la sensibilité du détecteur de mouvement ou demande de capture d'images).

Une des fonctions les plus complexes et les plus critiques confiées au microcontrôleur est sans doute la gestion du détecteur de mouvement autoadaptatif. Il s'agit d'une routine, écrite directement en Assembleur, avant réclamé de nombreuses retouches pour obtenir une bonne stabilité, la sécurité de fonctionnement et l'immunité aux fausses alarmes que vous pourrez constater. L'algorithme utilisé est configurable au moyen de la connexion au PC pour optimiser la sensibilité en fonction de la qualité du signal vidéo appliqué et de la typologie de la reprise. Le logiciel de cette section effectue environ 6 échantillonnages par seconde sur le canal 1 et, en analysant l'image, il en extrait une carte des valeurs moyennes pour un total de 70 aires sensibles distribuées sur la totalité de la surface de l'écran. Cette carte mémorisée dans la mémoire du PIC est continuellement corrigée et compensée en fonction des lents changements d'image pouvant se produire durant la journée. Cette continuelle analyse de l'image rend le détecteur de mouvement insensible aux variations environnementales dues au déplacement du soleil au cours de la journée, au passage des nuages ou à la lumière artificielle "critique" comme celle des néons par exemple (typiques des bureaux, magasins ou lieux clos à surveiller).

Quand la routine relève une intrusion, elle agit selon le paramétrage des micro-interrupteurs présents sur la platine (figure 4) : si tous deux sont OFF, la fonction est déshabilitée ("disa-

Le module numériseur Séparateur de synchronisation VIDÉO Adaptateur d'entrée ADC vidéo Mémoire vidéo

Figure 5a : Schéma synoptique du module numériseur EF.360.

Le numériseur vidéo est essentiellement un module autonome disposant d'un bus parallèle pour la connexion avec l'unité de contrôle et d'une entrée à laquelle on peut envoyer n'importe quel signal vidéocomposite (N/B ou couleur) même si la numérisation se fait toujours en noir et blanc.

Le rôle du module est d'échantillonner le signal reçu en entrée, numériser et emmagasiner les données relatives à chaque image dans une RAM interne spéciale et paramétrer un "buffer", de la capacité d'un photogramme, afin que le module d'interface puisse déposer les données correspondantes. L'échantillonnage se fait au moyen d'un convertisseur A/N à 8 bits et grâce à un microcontrôleur Scenix SX18.

Vous trouverez, figure 7, la photo du EF.360, en version "pro" (monté en usine), installé sur notre présent montage EF.402.

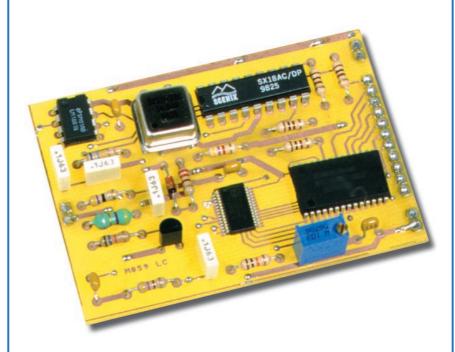


Figure 5b : Le module numériseur ("digitaliseur") EF.360 proposé dans ELM 23, pages 31 à 42.

VIDÉO

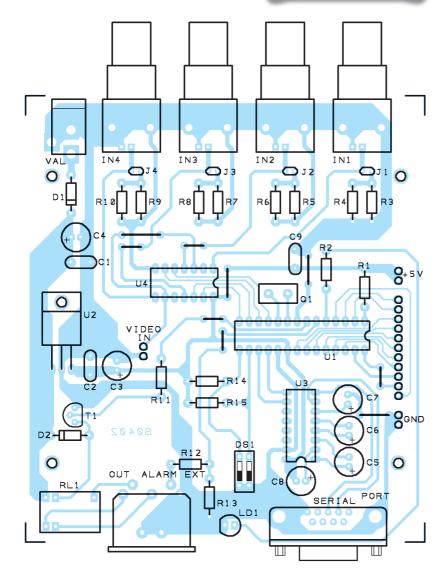


Figure 6 : Schéma d'implantation des composants du numériseur vidéo à quatre entrées avec détecteur de mouvement.

bled") et aucune action n'a lieu; si 1 est ON et 2 est OFF, le relais est activé pour deux secondes ; si 1 est OFF et 2 est ON, le relais est activé pour 10 secondes ; si les deux sont ON, le relais est activé pour 60 secondes. Ces temps sont à mesurer à partir de la cessation de l'événement relevé : ce qui veut dire que même si vous paramétrez les micro-interrupteurs pour avoir 2 secondes alors que dans le champ visuel des variations continuent de se produire, le relais restera excité pendant toute la période de durée de l'alarme et ne retournera au repos qu'après que les deux secondes se seront écoulées à partir de la cessation de l'intrusion.

En dehors de ce que nous venons de décrire, le microcontrôleur effectue d'autres opérations qui sont signalées au PC en temps opportun par la connexion sérielle. La relation bidirectionnelle avec l'ordinateur permet de gérer complètement la platine : un message

spécifique est envoyé pour l'alarme du détecteur de mouvement et un autre message ensuite pour l'alarme sur le signal d'entrée. Avec ces informations, ce sera à l'ordinateur de "décider" comment agir grâce au logiciel que nous avons étudié spécialement et qui gère à distance toutes les fonctions de la platine. Le logiciel sur PC est en mesure de commander la capture d'un photogramme sur une quelconque des 4 entrées disponibles ou toutes ensemble en mode QUAD. Les fonctions de capture peuvent être manuelles (commandées par la pression d'un bouton), continues, de manière à simuler les fonctions d'un classique "Time Lapse" (enregistreur vidéo Iongue durée) ou sur événement (activées par conséquent par les alarmes de la platine). Chaque photogramme peut contenir, en surimpression, le numéro de la caméra active, la date et l'heure. Les photogrammes, si la fonction correspondante est habilitée, peuvent être sauvegardés automatiquement et de

Liste des composants

R1 $= 4.7 \text{ k}\Omega$ R2 = 470Ω R3 150Ω 150Ω R4 R5 150Ω R6 150Ω R7 $= 150 \Omega$ R8 $= 150 \Omega$

RS = 150 Ω R9 = 150 Ω R10 = 150 Ω R11 = 4.7 ΚΩ

 $R12 = 22 k\Omega$ $R13 = 10 k\Omega$

 $R14 = 10 \text{ k}\Omega$ $R15 = 10 \text{ k}\Omega$

C1 = 100 nF multicouche C2 = 100 nF multicouche

C3 = $220 \mu F 25 V$ électrolytique

C4 = 470 µF 25 V électrolytique C5 = 1 µF 100 V électrolytique C6 = 1 µF 100 V électrolytique

C7 = 1 µF 100 V électrolytique C8 = 1 µF 100 V électrolytique

C9 = 100 nF multicouche

D1 = Diode 1N4007 D2 = Diode 1N4007

LD1 = LED rouge 5 mm

T1 = NPN BC547

U1 = PIC16F876-MF402 U2 = Régulateur 7805

U3 = Intégré MAX232 U4 = Intégré HCF4066

DS1 = Dip-switchs 2 micro-inter.

RL1 = Relais mini pour ci 12 V 1 RT

Q1 = Quartz 20 MHz

Divers:

1 Support 2 x 7 broches

1 Support 2 x 8 broches

1 Support 2 x 14 broches

4 BNC pour ci

Connecteur DIN5 broches pour ci

1 Connecteur DB9 femelle pour ci

1 Câble série 9 broches

1 Prise alimentation pour ci

17 Plots de bande sécable femelle

8 Picots de bande sécable mâle

4 Cavaliers pas 2,54 type informatique

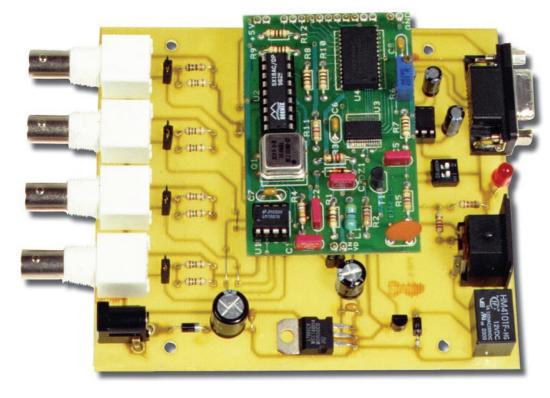


Figure 7 : Photo d'un des prototypes du numériseur vidéo à quatre entrées avec détecteur de mouvement surmonté du module EF.360 en version "pro" (ce modèle est câblé en usine sur un circuit imprimé double face à trous métallisés, sérigraphié).

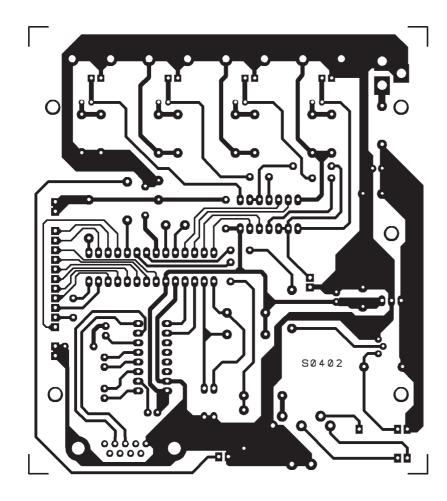


Figure 8 : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé du numériseur vidéo à quatre entrées avec détecteur de mouvement. Il pourra être réalisé par la méthode décrite dans le numéro 26 d'ELM.

ELECTRONIQUE

manière continue avec un nom de fichier produit automatiquement par le logiciel en fonction de la date et de l'ordre du moment de la capture. Dans la modalité de l'enregistrement activé par un événement, si l'alarme arrive par le détecteur de mouvement, le système mémorise l'image présente sur le canal 1 alors que si l'alarme provient de l'entrée auxiliaire, l'image des quatre canaux est mémorisée en modalité QUAD. Le programme permet de visualiser au choix un, aucun ou les deux événements et d'agir en conséquence. La vitesse de capture des photogrammes est limitée par la vitesse intrinsèque de la liaison série. En effet, même en travaillant avec un "baud rate" de 57 600 bits/ seconde, pour transférer un "frame", ou trame, en basse résolution, 5 secondes sont nécessaires. C'est pourquoi la possibilité a été prévue de configurer le format de capture vidéo en agissant sur les combinaisons des paramètres de résolution et de profondeur (bit/ pixel) pour obtenir le meilleur rapport qualité/prestations, en fonction de vos propres exigences. Maintenant que nous avons vu les fonctions principales du logiciel de gestion, nous pouvons nous occuper de la réalisation pratique.

La réalisation pratique

La construction du numériseur vidéo à quatre entrées avec détecteur de mouvement ne présente aucune difficulté particulière. Si vous décidez de réaliser vous-même le circuit imprimé, dont nous donnons, figure 8, le dessin à l'échelle 1, vous pourrez utiliser votre méthode habituelle ou celle décrite dans le numéro 26 d'ELM.

Quand vous vous serez procuré le circuit imprimé ou que vous l'aurez gravé et percé, commencez par l'insertion des ponts filaires entre pistes, représentés figure 6 par des traits noirs (nous réservons le nom de "straps", ou cavaliers, à J1, J2, J3 et J4). Placez ensuite les composants les plus bas de

VIDÉO



Ce logiciel permet de gérer la platine numériseur dans toutes ses fonctions. Il est possible de définir la résolution et la profondeur de l'échelle des gris, de sélectionner l'entrée vidéo à numériser et de paramétrer la modalité QUAD ou CYCLIQUE. On peut paramétrer la capture (visualisation sur PC) ou la sauvegarde de l'image sur disque en mode manuel (sauvegarde l'image que l'on voit) ou en mode automatique (à la fin de la sauvegarde, une autre image est demandée

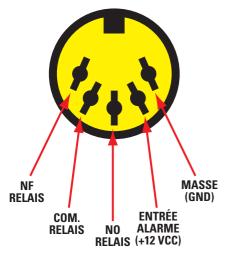


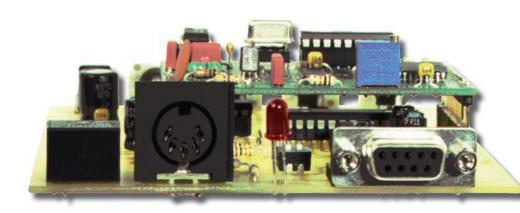
qui, à son tour, est sauvegardée sur disque...). Des options sont proposées : possibilité de visualiser (et sauvegarder), en surimpression, la date et l'heure de l'image capturée ; gestion des événements "Motion Detector" (détecteur de mouvement) et Alarme externe. Dans le premier cas sont sauvegardées les images captées par la caméra 1 alors que dans le cas de "Capture sur Alarme externe" seront mémorisées en même temps les 4 images en modalité QUAD.

Figure 9: Le logiciel "Motion-4" SFW402.



VIDÉO





N.F. relais = Contact relais Normalement Fermé C. relais = Contact relais Commun

N.O. relais = Contact relais Normalement Ouvert

Figure 10: Le brochage du connecteur DIN.

De gauche à droite : Le relais RL1, la prise DIN, la LED LD1, la prise DB9 femelle. Derrière la LED LD1, on apperçoit nettement le dip-switchs à 2 micros-interrupteurs.

Figure 11 : Une vue du côté des connecteurs.

profil (résistances et diodes) et les supports de circuits intégrés en orientant d'emblée leur repère détrompeur comme l'indique la figure 6. Montez les condensateurs (attention à la polarité des électrolytiques), les micro-interrupteurs, le transistor T1, la diode LED, le régulateur de tension et le relais (de type miniature, 12 V, un contact).

En ce qui concerne les liaisons avec le module numériseur EF.360, prévoyez des barrettes femelles et soudez-les dans les trous correspondants : 2 + 11 + 2 côté droit et 2 côté gauche (figure 6).

N'oubliez pas les cavaliers ou "straps" amovibles J1 à J4 qui ne sont rien d'autre que des barrettes mâles coupées à deux éléments.

Enfin, il reste à souder les connecteurs d'entrée/sortie et d'alimentation. Nous avons prévu un "plug" d'alimentation standard pour circuit imprimé, quatre BNC femelles pour le signal vidéo d'entrée, un connecteur DB9 série pour la liaison au PC et un connecteur DIN à 5 pôles pour l'entrée d'alarme et les sorties du relais (brochage figures 10 et 11). Les connecteurs ne peuvent entrer que dans un sens bien précis et il n'y a donc aucun risque de les monter de manière erronée.

Les soudures terminées, insérez les circuits intégrés dans leurs supports correspondants en orientant correctement leur repère détrompeur (en principe dans la même orientation que les supports... si vous y avez pensé! mais dans le doute aidez-vous encore de la figure 6); montez le régulateur couché comme le montre cette même figure 6.

Installez enfin le module EF.360 en insérant ses éléments de barrettes mâles dans les éléments de barrettes femelles de notre montage.

La liaison entre la platine vidéo et l'ordinateur est effectuée par un câble série utilisant le port COM1. A la prise DIN correspondent en revanche les sorties du relais et l'entrée pour alarme externe, comme on peut le voir figure 10.

Avant de mettre en marche le circuit, pensez à paramétrer les micro-interrupteurs en fonction de vos exigences et à insérer ou non les "straps" résistifs (ou cavaliers) sur les entrées.

Le logiciel sera installé en suivant la procédure habituelle sous Windows. Vous pouvez maintenant lancer le programme "Motion-4" et mettre le montage sous tension. Le programme se présente, au démarrage, sans aucune configuration par défaut. Il suffit d'essayer de paramétrer la modalité manuelle et de forcer la capture d'une ou de toutes les entrées vidéo (QUAD) pour visualiser le résultat sur PC. Toutes les autres fonctions sont intuitives et vous réussirez en peu de temps à tirer le meilleur parti de votre appareil.

♦ A. G.

Coût de la réalisation*

Tous les composants visibles figure 6, pour réaliser la platine numériseur vidéo à quatre entrées avec détecteur de mouvement EF.402, y compris le circuit imprimé percé et sérigraphié, le microcontrôleur MF402 déjà programmé en usine et le logiciel SFW402 pour Windows mais sans le module numériseur EF.360: 97,00 €.

Le module numériseur EF.360 monté en usine (voir le numéro 23 d'ELM, pages 31 à 42) : 104,00 €.

Le circuit imprimé seul : 15,00 €.

Le microcontrôleur MF402 seul : 38,00 €.

Le logiciel SFW402 seul : 23,00 €.

*Les coûts sont indicatifs et n'ont pour but que de donner une échelle de valeur au lecteur. La revue ne fournit ni circuit ni composant. Voir les publicités des annonceurs.

Note: Les écrans du logiciel "Motion-4" étaient en italien dans la version dont nous disposions pour la rédaction de cet article. Nous les avons traduits pour faciliter la compréhension. Le programme, réalisé dans cette langue, est en cours de francisation.



Grab-Bee III

Convertisseur Vidéo composite (RCA) ou S-VHS (MiniDin) + Son stéréo vers PC par le Bus USB 1.1



• Permet d'enregistrer de la vidéo analogique avec son stéréo sur disque dur PC.

753.1710 130,00 €

Prix PROMO(*) 115,00 €ττc (754,35 F)

MAGIC GUARD II

Quadruple processeur vidéo pour écran PC et TV



 Permet d'afficher en mosaïque 4 sources vidéo ou une source en incrustation dans une autre • 4 entrées vidéo • Affichage sur TV ou sur un moniteur PC.

753.0210 300,00 €

Prix PROMO(*) 255,00 €TTC (1673,00 F)

ULTIMATE XP

Convertisseur PC / TV



 Supporte la résolution 1600x1200, 640x480 (iMAC Plug &Play) • Alimentation par le port USB ou PS/2 • Télécommande avec fonctions : M/A, standard vidéo, contrôle de position, RAZ, MENU, arrêt sur image, 700M

753.0223 160.00 €

Prix PROMO(*) 129,00 €TTC (846,20 F)

ULTIMATE WIRELESS

Convertisseur PC / TV - 2,4 GHz



• Emetteur 2,4 GHz intégré (du PC) • Récepteur 2,4 GHz (vers TV) • Supporte la résolution 1600x1200, 640x480 (iMAC Plug &Play) • L'émetteur supporte : VGA in/out, vidéo In, Audio in, S-vidéo out, vidéo out & RGB out.

753.0204 200,00 €

Prix PROMO(*) 243,50 €TTC (1597,00 F)

X-GUARD

Carte d'acquisition vidéo pour PC (bus PCI) avec logiciel de transmission par modem ou intranet/internet.



 Permet la surveillance vidéo à distance et l'enregistrement numérique sur PC . Enregistrement automatique dès détection de mouvement • 4 entrées vidéo composite • 16 à 20 fps (images par seconde) divisées par le nombre de caméras utilisées • Tous réglages d'image possibles • Réglage de la zone de détection sur l'image · Fonction alarme.

753.0201

Prix PROMO(*) 249,00 €TTC (1633,00 F)

VIDÉO VIEW



 Permet d'utiliser tout moniteur de PC (VGA, SVGA ou autre) comme moniteur vidéo PAL composite ou S-VHS.

753.2042 139,00 €

Prix PROMO(*) 115,00 €TTC (754,35 F)

Module EX-9042D

Module 13 sorties

Ce module dispose de 13 Sorties

numériques 30 V max. et 100 mA

753.1094-5 Prix PROMO(*

209,00 €TTC (1370,95 F)

E PERT

MODULES D'INTERFACE POUR BUS RS485

Module EX-9520R

Ce module permet de passer du protocole RS232 vers le protocole RS485.

Détection automatique de vitesse de transmission de 300 à 115200 Bauds . Gestion de taux de transmissions multiples.

753.1094-1 Prix PROMO(*) 125,00 €TTC (819,95 F)



Module EX-9044D

Module E/S numériques

Ce module dispose de: 8 sor-

ties numériques 30 V max. et

375 mA et 4 entrées numériques

"0"-1 V max., "1"- 4 à 30 V max..

753.1094-2 Prix PROMO(*)

219,00 €TTC (1436.55 F)

Module EX9018D Module Thermocouple,

mV, V et mA

Ce module dispose de: 8 canaux de mesure différentiels + 1 échantillonné sur 16 bits à 10Hz • Gammes de mesure: 15mV, 50mV, 100mV, 500mV, 1V, 2.5V et 20mA • Compatible avec les thermocouples J, K, T, E, R, S, B, N, C, L, M.

753.1094-3 Prix PROMO(*) 255,00 €TTC (1672,70 F)



max..

Module EX-9041D Module 14 entrées

Ce module dispose de 14 entrées numériques : "0" - 1V max., "1" - 4 à 30 V max...

753.1094-4 Prix PROMO(*) 209,00 €TTC (1370,95 F)



Carte d'extension pour 894CO IEEE + USR 2.0

 Cette carte au format PCI permet d'ajouter à un PC des ports USB 2 et IEEE-1394. Elle comporte 2 ports externes et un interne de type USB 2 compatibles 1.1 et 2 ports externes et un

interne de type IEEE-1394.

753.1094-6 Prix PROMO(*) 170,00 €TTC (1115,15 F)



* : PRIX PROMO valables durant la validité de notre Offre Spéciale 25e Anniversaire soit du 14 mars au 15 mai 2002 - Les prix en francs sont donnés à titre indicatif





MAGASIN DE PARIS

11, place de la Nation Paris XIe (Métro Nation)

MAGASIN DE LILLE

86 rue de Cambrai (Près du CROUS)



Catalogue Général 2002

Envoi contre 4,60 € (en timbres-Poste de

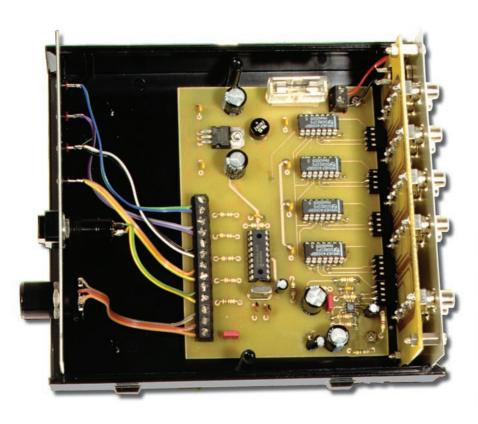
0.46 € ou chèque.)

EF.411

Un commutateur audio/vidéo à 4 entrées

avec balayage manuel ou automatique

Ce commutateur permet d'envoyer sur un téléviseur, ou sur un enregistreur vidéo quelconque, le signal vidéo et les signaux audio stéréo provenant d'un des quatre appareils reliés aux quatre entrées. Grâce à la possibilité de fonctionner en mode automatique, il sera utile, même dans le domaine de la Sécurité en effectuant un balayage cyclique largement configurable.





a production et la disponibilité croissantes des appareils audiovisuels, des enregistreurs/graveurs de supports magnétiques/optiques (VCR, DVD, etc.), ainsi que cet engouement pour la TV par satellite et les jeux vidéo ont permis aux revendeurs de proposer au public des produits à des prix plus abordables. Désormais, pratiquement tout le monde possède un magnétoscope. Sur le toit d'un appartement sur trois, on trouve une parabole et dans l'appartement, bien sûr, le récepteur, analogique ou numérique, allant

avec. Des usagers, de plus en plus nombreux, se passionnent pour le DVD, ce récent système de diffusion audiovisuel sur disque optique à quatre voies. Que dire encore des jeux vidéo qui, aujourd'hui, ne sauraient être absents d'une maison où vivent des enfants... mais les enfants sont-ils les seuls accros ?

Beaucoup d'appareils mais souvent un seul et même moniteur : le téléviseur ! En effet, tous les magnétoscopes, jeux vidéo, décodeurs en tous genres et lecteurs de DVD,



VIDÉO

aboutissent tous au téléviseur auquel ils sont reliés par la prise auxiliaire (AUX) en version SCART (PERITEL) ou RCA (cinch). Les tout derniers téléviseurs disposent de deux ou trois prises SCART distinctes mais, parfois, elles ne sont même pas suffisantes pour connecter en permanence tous les appareils que l'on possède.

Si vous vous reconnaissez dans ce portrait familial et domestique, vous trouverez extrêmement utile de disposer d'un commutateur vidéo capable de connecter à une seule prise SCART plusieurs appareils et d'en sélectionner un à la fois pour en visualiser les images sur le téléviseur unique.

Notre montage

Le montage que nous vous proposons est un commutateur vidéo à quatre entrées et une sortie. Bien sûr, comme il est destiné à commuter des signaux audiovisuels, la commutation a lieu simultanément sur le canal vidéo et

CMOS (seuls trois sont utilisés), chacun étant caractérisé par une broche de contrôle à laquelle il faut fournir un niveau logique haut (1) pour que l'interrupteur conduise. Outre cette broche de contrôle, chaque élément comporte deux autres broches, l'entrée et la sortie. Le seul défaut de ces interrupteurs CMOS est leur résistance série, de l'ordre de 100 ohms : cela implique une atténuation significative des signaux vidéo provenant typiquement de sources à 75 ohms et aboutissant à des charges de la même impédance. Pour éviter les pertes, au lieu d'envoyer les sorties des interrupteurs dédiés aux signaux vidéo directement à la prise RCA, nous avons interposé un buffer vidéo : c'est un circuit présentant une impédance d'entrée relativement haute et dont la sortie est à 75 ohms d'impédance exactement.

Le schéma électrique

A la sortie des interrupteurs CMOS, on trouve l'amplificateur opérationnel*

un gain en tension de 2. Voilà pourquoi, à la sortie de l'amplificateur opérationnel, on a placé une résistance de 75 ohms, formant, avec l'entrée SCART (du téléviseur ou du magnétoscope) qu'il doit piloter, un diviseur de tension divisant exactement en deux l'amplitude du signal amplifié. Donc, nous prélevons sur la broche 6, une composante vidéocomposite reflétant celle de l'entrée sélectionnée.

La totalité du circuit est alimentée par une tension de 9 à 15 V passant par le fusible de protection FUS1 et atteignant le pont de diodes PT1. Ce dernier sert à donner la bonne polarité à l'entrée du régulateur U7, indépendamment du sens de la tension appliquée sur la prise d'alimentation, et permet d'alimenter tout le circuit, même en courant alternatif. Le régulateur intégré 7805 donne le 5 volts bien stabilisé, faisant fonctionner toute l'électronique.

On l'a dit déjà, de chaque CD4066 on ne se sert que de trois sections sur



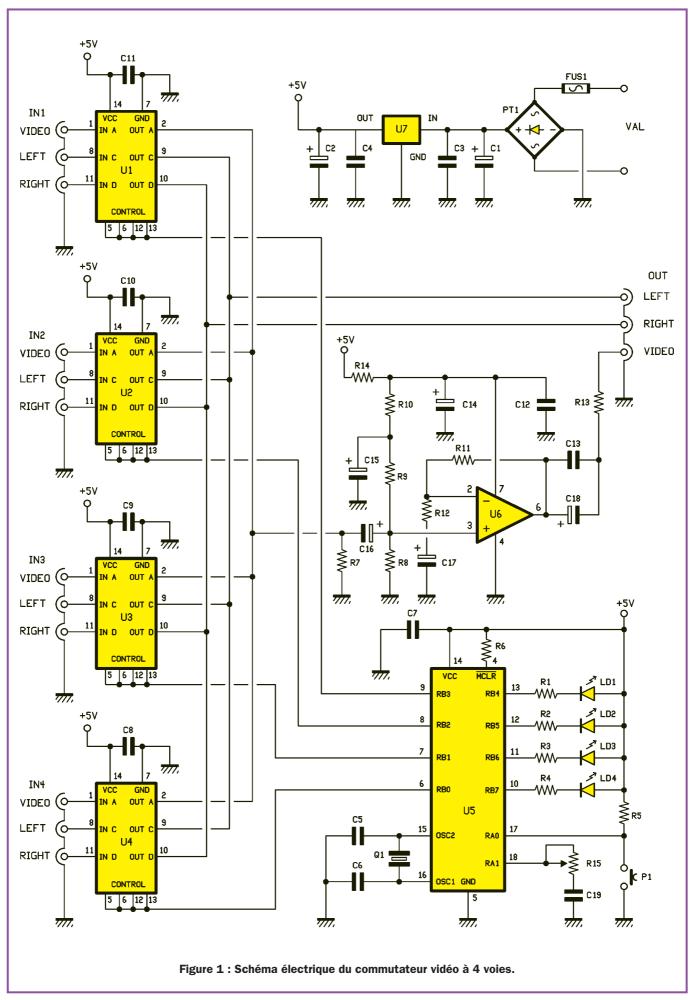
sur les canaux audio stéréo. Il est important de préciser qu'il s'agit d'un commutateur monolithique : à part le poussoir de sélection, il ne comporte aucun élément électromagnétique et les signaux passent par des interrupteurs statiques CMOS contenus dans quatre circuits intégrés CD4066 (un pour chaque entrée). Chaque "chip" (puce) contient quatre interrupteurs

OPA353 fabriqué par BURR-BROWN (figure 1). Sa puce est encapsulée dans un boîtier plastique de 2 x 4 broches (attention, c'est un CMS et, en plus, il est sensible à l'électricité statique !). Il est monté dans la configuration classique non inverseuse. Le réseau de contre-réaction, de type série/parallèle, placée entre la sortie et l'entrée inverseuse (broche 2) assure

quatre, la quatrième restant non connectée. Chaque canal complet (signal vidéo et signal audio stéréo) est contrôlé par un seul circuit intégré lequel doit pouvoir commuter les trois signaux simultanément.

* Voir la leçon sur les amplificateurs opérationnels dans ce même numéro.





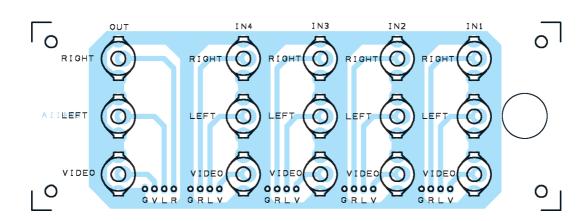


Figure 2a : Schéma d'implantation des composants de la platine des Entrées/Sorties.

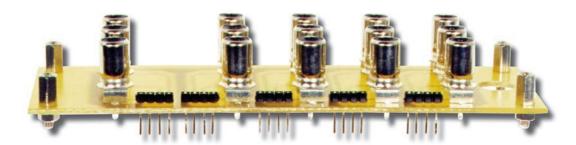


Figure 2b : Vue d'un des prototypes de la platine des Entrées/Sorties, une fois le montage terminé. Les raccordements avec la platine principale sont assurés par l'intermédiaire de coupes de supports mâles/femelles en bande sécable. Du connecteur économique !

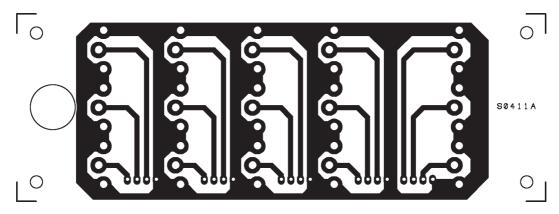


Figure 2c : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé de la platine des Entrées/Sorties.

Pour assurer un synchronisme parfait de la commutation, les broches de contrôle de chaque circuit intégré sont connectées entre elles et gérées directement par le microcontrôleur. L'entrée devant être acheminée vers la sortie est, en effet, sélectionnée par un PIC16F84-MF411, déjà programmé en usine. L'activation séquentielle des lignes de contrôle des CD4066, peut s'effectuer soit en mode manuel, soit en mode automatique.

Si l'interrupteur vidéo fonctionne parfaitement en mode manuel (modalité dans laquelle c'est vous qui décidez quel appareil audiovisuel vous voulez connecter au téléviseur ou au magnétoscope), notre montage ne se limite pas à cela. En effet, grâce à la présence du microcontrôleur et d'un potentiomètre, il est également capable de balayer automatiquement, avec "timing" paramétrable ou en mode cyclique, n'importe laquelle des quatre entrées (au choix, il est possible de balayer, par exemple, seulement les entrées 1 et 3).

Le balayage manuel

Pour le balayage manuel il suffit de tourner le potentiomètre (R15) vers la gauche en fin de course et de presser le poussoir SELECT autant de fois qu'il faut pour que la LED correspondant à l'appareil désiré s'allume.



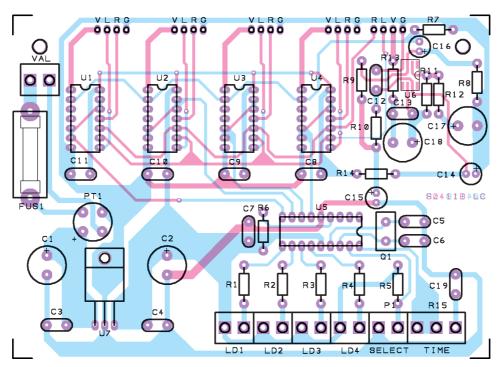
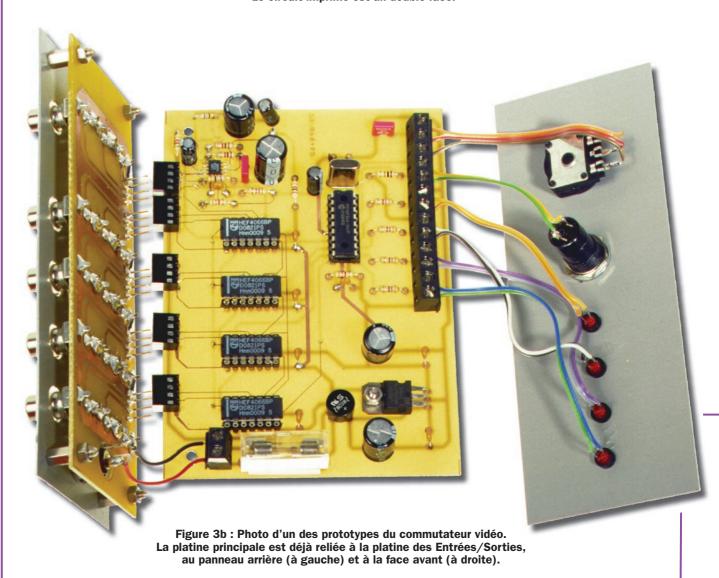


Figure 3a : Schéma d'implantation des composants de la platine principale du commutateur vidéo. Le circuit imprimé est un double face.



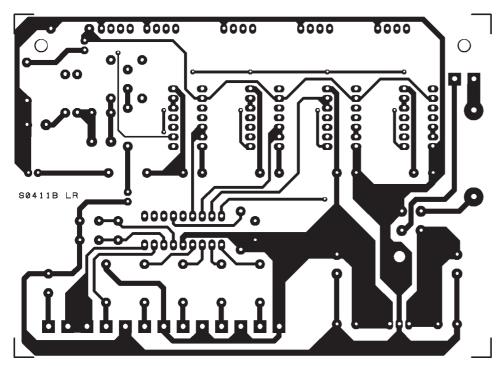


Figure 3c : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé du commutateur vidéo : platine principale (double face) côté soudures.

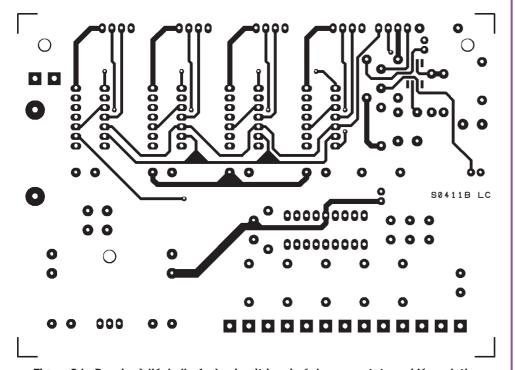


Figure 3d : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé du commutateur vidéo : platine principale (double face) côté composants.

L'activation des entrées ne peut se faire que séquentiellement. Donc, si vous êtes en train de visionner la troisième entrée et que vous voulez visualiser la deuxième, vous devez presser le poussoir SELECT trois fois de suite : à la première vous insérez le quatrième canal, à la seconde le premier et à la troisième le second.

Le balayage automatique

Pour passer en mode automatique, il suffit de tourner le potentiomètre vers la droite. Dès que vous aurez atteint le seuil de "changement de mode", le microcontrôleur fera clignoter les LED correspondant aux entrées à balayer (par défaut, toutes les

Liste des composants

R1 = 470Ω

 $R2 = 470 \Omega$

 $R3 = 470 \Omega$ $R4 = 470 \Omega$

 $R5 = 10 \text{ k}\Omega$

 $R6 = 4.7 \text{ k}\Omega$ $R7 = 68 \Omega$

R8 = $4.7 \text{ k}\Omega$

 $R9 = 4.7 k\Omega$

 $R10 = 4.7 \text{ k}\Omega$

 $R11 = 1 k\Omega$

 $R12 = 1 k\Omega$

 $R13 = 10 \Omega$ $R14 = 47 \Omega$

R15 = 4,7 k Ω pot. châssis

C1 = 470 μ F 25 V électro. C2 = 220 μ F 25 V électro.

C3 = 100 nF multicouche

C4 = 100 nF multicouche

C5 = 22 pF cérmaique C6 = 22 pF cérmaique

C6 = 22 pF cérmaique C7 = 100 nF multicouche

C8 = 100 nF multicouche

C9 = 100 nF multicouche

C10 = 100 nF multicouche

C11 = 100 nF multicouche

C12 = 100 nF multicouche

C13 = 100 nF 63 V polyester

 $C14 = 10 \mu F 63 V \text{ électro}.$

C15 = 10 μ F 63 V électro. C16 = 47 μ F 25 V électro.

 $C10 = 47 \mu I 25 V electro.$

C18 = 1000 μ F 16 V électro.

C19 = 100 nF 63 V polyester

PT1 = Pont de diodes

LD1 = LED rouge 3 mm

LD2 = LED rouge 3 mm

LD3 = LED rouge 3 mm

LD4 = LED rouge 3 mm

P1 = Poussoir châssis N.O. Q1 = Quartz 4 MHz

U1 = Intégré 4066

U2 = Intégré 4066

U3 = Intégré 4066

U4 = Intégré 4066

U5 = μ contrôleur MF411

U6 = Intégré OPA353

U7 = Régulateur 7805

Divers:

4 Support 2 x 7 broches

1 Support 2 x 9 broches

6 Bornier 2 pôles

1 Bornier 3 pôles

5 10 cm câble plat 2 fils

1 10 cm câble plat 3 fils

4 Cabochons LED 3 mm

1 Bouton potentiomètre

2 Vis 8 mm 3MA

2 Ecrous 3MA

5 4 broches femelles en bande sécable à 90°

5 Coupes de 4 picots en bande sécable

1 Porte-fusible pour ci

1 Fusible 200 mA

15 Prises RCA vert. pour ci

1 Prise alim. pour ci

4 Entretoises 8 mm

4 Vis 5 mm 3MA

4 Ecrous 3 MA





Le boîtier utilisé et le perçage de la face arrière

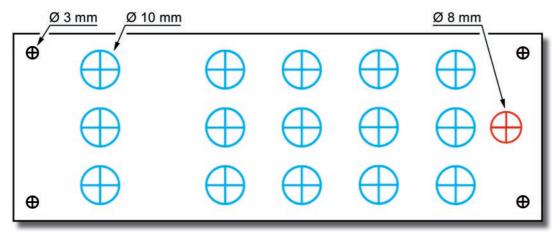
Figure 4a : Le boîtier utilisé pour réaliser le commutateur vidéo est le modèle Teko CAB233. Bien entendu, un boîtier de chez Technibox équivalent, conviendra parfaitement.

Les platines ont été conçues pour être installées dans ce type boîtier de façon optimale. Pour réaliser le percement du panneau postérieur, avec ses 16 trous, on pourra utiliser le gabarit donné en figure 5b.

Figure 4b : Gabarit de perçage du panneau postérieur.

Il est, bien sûr, à l'échelle 1 : aussi, il suffit de le photocopier puis de coller la photocopie sur le panneau arrière en aluminium et le «traçage» est fait (pointez avant de percer).





quatre). La phase de signalisation terminée, le balayage commence en partant de la première entrée présente dans la liste des entrées à balayer. Dans la phase de balayage, il est possible de changer, instantanément, la durée de visualisation des entrées (réglable de 1 à 40 secondes). Il suffit de tourner vers la droite le potentiomètre pour augmenter le temps de rémanence sur chaque canal et vers la gauche pour le diminuer.

Attention! Si vous tournez le potentiomètre complètement vers la gauche, le dispositif quitte le mode cyclique et reprend le mode manuel.

Dans la phase de balayage automatique, il est toujours possible de programmer quelle entrée le microcontrôleur doit inclure dans le cycle de balayage. Pour entrer en mode programmation, il suffit de maintenir pressé le poussoir SELECT plus de

3 secondes. Après être entrée dans ce mode, la routine du microcontrô-leur vous signalera, par le clignotement de la LED correspondante, les entrées actuellement balayées. Ensuite, la première LED clignote, en attente d'une confirmation éventuelle. Si vous désirez l'inclure dans la liste des entrées à balayer, il suffit de presser le poussoir SELECT. Si vous ne le désirez pas, il suffit d'attendre que le microcontrôleur passe à la LED suivante. En cas



Détails d'assemblage

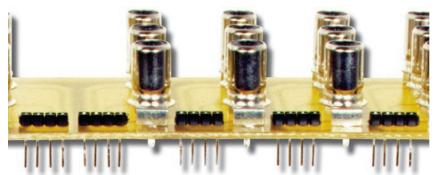


Figure 5a: Pour réaliser les liaisons entre les deux platines on a utilisé des éléments de barrettes SIL (5 éléments de 4 pôles femelles à 90° pour la platine des I/0 et autant, mais mâles droites, pour la platine principale).



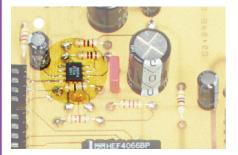


Figure 5b : Pendant l'opération de soudure, il faut prêter la plus grande attention au circuit intégré CMS OPA353 : utiliser peu de tinol et un fer à pointe fine. de confirmation, la LED demeure allumée alors que, si l'entrée n'est pas sélectionnée, la LED s'éteint.

Une fois effectué le choix correspondant à la quatrième entrée, on verra clignoter les canaux sélectionnés et le microcontrôleur reprendra le mode automatique et effectuera le balayage des entrées sélectionnées en partant de la première de la liste.

Le microcontrôleur MF411

Le microcontrôleur gère automatiquement la fonctionnalité de commutateur automatique, le paramétrage de celui-ci et la pression du poussoir en mode manuel. En outre, l'état du paramétrage du temps de balayage par le potentiomètre est constamment affiché. Le programme comporte une routine pour le fonctionnement manuel et une autre pour le fonctionnement automatique (activée par la variation de la valeur lue aux bornes du potentiomètre). Une troisième routine gère la programmation des canaux à balayer (activée en tenant pressé, pendant plus de 3 secondes, le poussoir SELECT en mode automatique).



Starter Kit______ pour microcontrôleurs Flash AVR





Système de développement pour les nouveaux microcontrôleurs 8 bits Flash de la famille ATMEL AVR

Ces microcontrôleurs sont caractérisés par une architecture RISC et disposent d'une mémoire programme Flash repro-

grammable électriquement (In-Système Reprogrammable Downloadable Flash) ce qui permet de réduire considérablement le temps de mise au point des programmes.

Vous pourrez reprogrammer et effacer chaque microcontrôleur plus de 1 000 fois.

Le logiciel de développement fourni (AVR ISP) permet d'éditer, d'assembler et de simuler le programme source pour, ensuite, le transférer dans la mémoire Flash des microcontrôleurs.

Le système de développement (STK500 Flash Microcontroller Starter Kit) comprend : une carte de développement (AVR Development Board), un câble de connexion PC et une clef hard (STK500 In-System Programming Dongle with cable), un échantillon de microcontrôleur AT90S8515 (40 broches PDIP), un CD-ROM des produits ATMEL (ATMEL Data Book) et une disquette contenant le logiciel de développement (AVR ISP).

STK.500 Starter Kit ATMEL 190,55 € 1 250 F

COMELEC • CD908 • 13720 BELCODENE • Tél.: 04 42 70 63 90 8

La réalisation pratique

Passons maintenant à la construction du montage qui, une fois terminé, vous permettra d'obtenir un produit n'ayant rien à envier aux appareils les plus coûteux du commerce.

Pour construire ce montage, il faut disposer des 2 circuits imprimés dont l'un est un double face. Les figures 2c, 3c et 3d en donnent les dessins, à l'échelle 1.

La réalisation d'un circuit double face demande une certaine expérience. Si vous décidez de le réaliser vous-même, n'oubliez pas toutes les liaisons entre les deux faces. Pour graver le cuivre, vous pouvez mettre en œuvre la méthode décrite dans le numéro 26 d'ELM. Les circuits professionnels sont à trous métallisés et sont sérigraphiés.

Quand les deux cartes sont gravées et percées, prenez le circuit imprimé principal (le double face, figures 3c et 3d) et placez, en premier, l'amplificateur opérationnel en CMS. Pour cela appuyez-vous sur le plan de travail puis disposez le circuit intégré comme indiqué figure 3a en haut et à droite, de manière à bien centrer ses broches (cela fait un peu court pour des broches, vous ne trouvez pas ?) pour les faire correspondre aux pistes de destination. Inspirez-vous également de la photo de la figure 5b. Soudez alors l'une des broches externes (1, 4, 5 ou 8) pour fixer le CMS puis soudez les autres. Pour ne pas surchauffer et endommager l'amplificateur opérationnel, utilisez un fer à souder à panne fine, pour circuit intégré, d'une puissance maximum de 25 à 30 W. Pour ne pas

court-circuiter des pistes proches, utiliser du tinol très fin (pas plus de 0,75 mm de diamètre) et ne faites fondre que la petite goutte nécessaire.

Placez ensuite les supports pour le circuit intégré CD4066 et pour le microcontrôleur U5 puis les composants passifs en respectant bien la polarité des condensateurs électrolytiques. Attention aussi à la position du pont de diodes, au sens d'insertion du régulateur de tension 7805 et à celui des LED.

Pour les connexions d'alimentation, prévoyez un bornier à deux pôles pour circuit imprimé au pas de 5 mm, à insérer dans les trous "VAL". Quant aux connexions avec la platine des entrées et sorties (avec ses 15 prises RCA), soudez, dans les trous ménagés à cet effet, des barrettes femelles SIL ("single in line") au pas de 2,54 mm : il en faut cinq de 4 voies chacune (voir figure 5a).

Prenez ensuite le second circuit imprimé (simple face, figure 3c). Soudez les cinq sections de barrettes SIL à 4 contacts en vous reportant à la figure 5a. Soudez ensuite les 15 prises femelles RCA et la prise d'alimentation pour circuit imprimé du bon côté de la carte : là encore, regardez bien la figure 2a ainsi que la figure 5a.

Le montage dans le boîtier

Quand les deux circuits imprimés sont terminés, placezles dans le boîtier (Teko CAB233 ou équivalent Technibox) dont vous aurez percé le panneau arrière en vous aidant du gabarit, à l'échelle 1, de la figure 4b. Une fois fait, utilisez des entretoises pour fixer la platine des I/O au panneau postérieur.

En face avant, vous devez prévoir les trous pour les cabochons de LED, le poussoir et le potentiomètre. Fixez la platine principale de manière à pouvoir y insérer, à 90°, au moyen des éléments de barrettes SIL mâles et femelles, la platine des I/O.

Si vous vous procurez ou réalisez le film auto-adhésif de face avant, il vous servira, non seulement à orner le boîtier et à repérer les commandes, mais aussi de gabarit de perçage pour cette même face avant.

♦ B. L.

Coût de la réalisation*

Tous les composants visibles figure 2, nécessaires pour réaliser le commutateur vidéo EF.411, y compris les deux circuits imprimés, dont un double face, percés et sérigraphiés, le microcontrôleur MF411, déjà programmé en usine, ainsi que le boîtier Teko CAB233 ou équivalent Technibox avec sa face avant autoadhésive sérigraphiée et le gabarit de perçage du panneau postérieur (sans l'alimentation extérieur) : 82,00 €.

Les circuits imprimés seuls : 18,00 €.

Le microcontrôleur MF411 seul : 18,00 €.

*Les coûts sont indicatifs et n'ont pour but que de donner une échelle de valeur au lecteur. La revue ne fournit ni circuit ni composant. Voir les publicités des annonceurs.





nouveautés sur

http://www.arquie.fr/

spéciaux, voir notre catalogue ou Téléphoner

(3.50F) (5.00F) (3.50F) (4.00F) (3.50F) (5.50F) (5.50F) (5.50F) (5.50F) (11.00F) (6.50F) (13.50F) (14.50F)

SAINT-SARDOS 82600 VERDŮN SUR GARONNE Tél: 05.63.64.46.91 Fax: 05.63.64.38.39

> SUR INTERNET http://www.arquie.fr/ e-mail: arquie-composants@wanadoo.fr

													de simulation	-	O I O T A	12626 1.750		
4001 B	OS. 0.34€ (2	20F)		ntégro	és	Cond		Con	d. LCC s jaunes	2N 1613 TO5	0.69€	(4.50F)	ENFIN UN SIMULATEUR		+ + - 1)(ces (Semi-conducteurs (Porte			-
4002 B 4007 B	0.43€ (2.	20F) 20F) 80F)	The same	aires			0.20€ (1.30F)	63V P	as de 5.08 F à 100nF	2N 1711 TO5 2N 2219 TO5	0.76€	(4.50F) (4.70F) (5.00F)	VIRTUEL PROFESSIONNEL				DesignSoft	7
4009 B 4011 B	0.34€ (2.	20F)	MAX 038 TL 062	27.44€(180 0.75€ (4	.90F) 1	00 μF 25V	0.26€ (1.70F) 0.29€ (1.90F)	(Précise	er la valeur)	2N 2222 TO18 2N 2369A TO1	8 0.38€	(4.10F) (2.50F)	analogique et numérique D'UN vos schémas s'exportent dans	OR4 directem	NABLE!. II es	t complet et		
4012B 4013B	0.40€ (2.	40F) 60F)	TL 064 UM 66T19L	1.52€ (10	.00F) 4	70 µF 25V	0.38€ (2.50F) 0.66€ (4.30F)		0.17€ (1.10F)	2N 2905 TO5 2N 2906A TO1	8 0.64€	(4.50F) (4.20F)	réaliser votre circuit imprimé. L	ibrairie de 200	00 compo-	Cartes à	puces.	
4014 B 4015 B 4016 B	0.52€ (3.	80F) 40F)	UM 66T68L TL 071 TL 072	0.64€ (4	.20F) 2	200 µF 25V	0.76€ (5.00F) 1.01€ (6.60F) 2.21€ (14.50F)	150 nF 63V 220 nF 63V 330 nF 63V	0.23€ (1.50F)	2N 2907A TO1 2N 3055 TO3 2N 3773 TO3		(8.50F)	sants (Tina étudiants: 10000). W95, W98 et NT4.0®. TINA ét	Version frança	se. W 3.1, 3€ 790.00 F	(Cartes vendues vierges of N° 0793 "Wafer"(16F84+		nmes
4017 B 4020 B	0.58€ (3.	80F) 60F)	TL 074 TL 081	0.76€ (5	00F) 2		0.26€ (1.70F) 0.29€ (1.90F)	470 nF 63V 680 nF 63V	0.23€ (1.50F)	2N 3819 TO92	0.76€	(5.00F) (1.00F)	TINA éducation (avec utilitaires pour	l'éducation)529.	00 € 3470.00 F	N° 0789 "Silvercard2" (16F8 "funcard" (atmel)	877+24LÓ64"	Tél
4022 B 4023 B	0.64€ (4.	20F)	TL 082 TL 084	0.63€ (4	10F) 1	00 μF 40V	0.35€ (2.30F) 0.37€ (2.40F)	1 μF 63V	0.46€ (3.00F)	2N 3906 TO92 2N 3440 TO5	0.20€	1.30F) (5.10F)	TINA Industriel (version complètemanager, l'extracteur de paramètres			x5, x10, x25, 50&-	prix spéc	iaux
4024 B 4025 B		60F) 20F)	MAX 232 TLC 271	2.13€ (14	.00F) 4	70 uF 40V	0.84€ (5.50F) 1.22€ (8.00F)	He	gula-	BC 237B TO92 BC 237C TO92	0.15€	(1.00F) (1.00F)	schémas etc.)	605.22	€ 3970.00 F	Epoxy prés. 100X160 8/10 Epoxy prés. 200x300 8/10		
4027 B 4028 B	0.52€ (3.	.00F)	TLC 272 TLC 274	1.83€ (12	.70F) 2 .00F) 4	200 µF 40V	1.98€ (13.00F) 3.66€ (24.00F)	and the same of the same of	urs	BC 238B TO92 BC 238C TO92	0.15€	(1.00F) (1.00F)	Modules	Modules d'émission	AND THE RESERVE OF THE PARTY OF	Eeproms	THE RESERVE OF THE PERSON NAMED IN	10.00
4029 B 4030 B	0.37€ (2	40F)	LM 308 LM 324	0.46€ (3	00F) 00F) 1	μF 63V	0.21€ (1.40F)	7805 1.5A 5V	0.52€ (3.40F)	BC 307B TO92 BC 309B TO92	0.15€	(1.00F) (1.00F)		133.92 MHz	Đũ	24LC16B	1.68€ (11.00
4033 B 4040 B 4041 B	0.47€ (3.	10F)	LM 334Z LM 335 LM 336	1.43€ (9	40F) 2 40F) 4 80F)	2 μF 63V .7 μF 63V	0.21€ (1.40F) 0.21€ (1.40F)	7806 1.5A 6V 7808 1.5A 8V 7809 1.5A 9V	0.52€ (3.40F 0.52€ (3.40F 0.52€ (3.40F	BC 327B TO92 BC 337B TO92 BC 368 TO92	0.15€ 0.15€ 0.40€	(1.00F) (1.00F) (2.60F)		Récepteurs AM 433.92	MHz	24LC32A/P 24C64	4.27€ (21.00 28.00
4042B 4043B	0.55€ (3.	.60F)	LM 336 LM 339 LF 351	0.43€ (2	.80F) 1		0.23€ (1.50F) 0.29€ (1.90F)	7812 1.5A 12 7815 1.5A 15	V 0.52€ (3.40F)	BC 369 TO92 BC 516 TO92	0.40€	(2.60F) (2.60F)	N° 19348 RT2-433 (Ant. integ.) 8.69€ 57.00F N° 19425 RT6-433 (Ant. ext.) 8.84€ 58.00 F	RR3-433 (Super réaction RRS3-433 (Super hété	on) 6.86€ 44.00F	24LC65/P	SHOW SHOWING	38.00
4046B 4047B	0.66€ (4.	30F)	LF 353 LF 356	0.90€ (5	90F) 4	7 µF 63V	0.30€ (2.00F) 0.40€ (2.60F)	7824 1.5A 24	V 0.52€ (3.40F)	BC 517 TO92 BC 546B TO92	0.35€	(2.30F) (1.00F)				Microconi AT90S8515	ARIAN AND AND	99.50
4049 B 4060 B	0.47€ (3. 0.44€ (2.	.10F)	LF 357 LM 358	1.20€ (7	.90F) 1 .80F) -	000 µF 63V	1.91€ (12.50F)	78T053A5V	V 0.46€ (3.00F) 2.90€ (19.00F)	BC 547B TO92 BC 547C TO92	0.15€	(1.00F) (1.00F)	Multimètre DVM345DI LC	D 3 1/2 digit 16n	m: "3999" avec	PIC12C508A	2.29€ (15.00 31.00
4051 B 4052 B	0.53€ (3.	50F)	LM 385Z 1.2 LM 385Z 2.5V	1.37€ (9	(100F)	Chimique		78T123A12V	2.90€ (19.00F)	BC 549C TO92	2 0.15€ ((1.00F) (1.00F)		segments.Rétro-écl		PIC16C56 XT/P	7.93€ (52.00 59.00
4053 B 4060 B	0.52€ (3.	.40F)	LM 386 LM 389 N	2.90€ (19		7 µF 25V _	0.08€ (0.50F) 0.08€ (0.50F)		FS TO220	BC 550C TO92 BC 556B TO92	0.15€	(1,00F) (1,00F)	W95&98® via la	manuel. Logiciel "N RS232 fournie, per	CONTRACTOR DESCRIPTION OF THE PARTY OF THE P	PIC16C622A-04/P PIC17C42A-16/P	5.79€ (38.00
4066 B	2.13€ (14.	.00F)	LF 411	1.45€ (9	.50F) 2	20 uF 25V .	0.14€ (0.90F) 0.21€ (1.40F)	7905 1.5A -5V 7912 1.5A -12	V 0.67€ (4.40F)	BC 557B TO92 BC 557C TO92 BC 558B TO92	2 0.15€	(1.00F) (1.00F)		us forme digitale et période paramétrab	graphique,	PIC16C54C/JW	17.23€ (1	13.00
4068 B 4069 B	0.38€ (2.	50F)	TL 431 CP 8B TL 431 TO 92 TL 494	0.73€ (4	.80F) 1	000 µF 25V	0.37€ (2.40F) 0.58€ (3.80F) 0.78€ (5.10F)	0.600	V 0.67€ (4.40F)		0.15€	(1.00F) (1.00F) (1.00F)	5000"), toutes le	S	e (de i a	PIC16C71/JW PIC16C74A/JW		61.50 05.50
4071 B 4073 B	0.34€ (2.	20F)	NE 555 NE 556	0.43€ (2			1.60€ (10.50F)	POSITIFS 78L05 5V	0.43€ (2.80F)	BC 847B CMS BD 135 TO126	0.15€	1.00F) 2.00F)	données (fichier récupérable en		06	x5, x10, x25		40.00
4075 B 4076 B		20F)	NE 567 SLB 0587	0.73€ (4	80F) 1 80F) 2	0 μF 35/50V 2 μF 35/50V	0.11€ (0.70F) 0.11€ (0.70F)	78L06 6V 78L08 8V	0.46€ (3.00F 0.43€ (2.80F	BD 136 TO 126	0.32€	2.10F) (2.30F)	.dat).	Table In the second		PIC16F84 20/P PIC16F628A 04/P	9.91€ (40.00 65.00 52.00
4077 B 4078 B	0.40€ (2		NE 592 8b SA 602N	2.97€ (19	.90F) 4 .50F) 1	00 µF 35/50V	0.14€ (0.90F) 0.23€ (1.50F)	78L09 9V 78L12 12V	0.46€ (3.00F) 0.43€ (2.80F)	BD 140 TO126 BD 237 TO126	0.35€	(2.30F) (3.70F)	Courant maximum : 10A	-		PIC16F628A 20/P PIC16F876-04/SP	8.84€ (58.00 79.00
4081 B 4082 B	0.37€ (2	40F)	LM 710 µA 723	0.69€ (4	50F) 4	70 uF 35/50V	0.30€ (2.00F) 0.58€ (3.80F)	78L15 15V	10 may 5 mar 11 m	BD 239B TO22	0.69€	(3.70F) (4.50F)	(en DC et AC)	E		Les dernières no		
4093 B 4094 B	0.55€ (3.	60F)	LM 741 DAC 0800	2.29€ (15	.00F) 2	000µF 35/50V 200µF 35/50V	1.45€ (9.50F)	100000000000000000000000000000000000000	TO92 0.1A	BD 240 TO220 BD 242C TO22	0.61€	(4,00F)	10A permanent.	E		http://www.a		
4503 B 4510 B	0.72€ (4.	70F) 70F)	SAE 800 ADC 0804 TBA 810 S	3.96€ (26	.00F) 4 .00F) 1	700µF35/50V	2.64€ (17.30F)	79L05 -5V 79L12 -12V .	0.58€ (3.80F 0.58€ (3.80F 0.58€ (3.80F	BD 245C TOP3 BD 246C TOP3 BD 676 TO126	3 1.75€(1	(9.00F) 11.50F)	dépassement: "Ol		Live ouga 1	ST62E20C	32.17€ (2	11.00
4511 B	0.84€ (5.	50F)	TBA 820M 8p	0.69€ (4		2 µF 63V 7 µF 63V	0.08€ (0.50F) 0.11€ (0.70F)		1000	BD 677 TO126 BD 678 TO126	0.79€	(5.20F) (5.30F)		olts (pile type 6F22 de touche, 1 pile 9V		ST62E30BF1	32.32€ (2 43.45€ (2	85.00
4516B 4518B	0.75€ (4.	90F) 50F)	TDA 1010A . TEA 1014	1.75€ (11	50F) 1	0 µF 63V	0.11€ (0.70F) 0.14€ (0.90F) 0.14€ (0.90F)	L 200 2A	2.90€ (19.00F)	BD 679A TO12	6 0.64€			0°C) et notice en f 000V 0.5 à 0.8 %.		ST62T20C6 ST62T25C6	11.59€ (65.00 76.00 81.00
4520 B 4521 B	0.52€ (3.	.40F)	ISD 1416P _ ISD 1420P _	12.65€ (83		7 µF 63V _	0.27€ (1.80F) 0.29€ (1.90F)	LM 317T TO2	20 0.72€ (4.70F 92 0.58€ (3.80F	BD 711 TO220	0.76€	5.00F) 6.80F)		1.2 à 1.5%. Amp :		Modules "	12.35€ (11
4528 B 4532 B	0.76€ (5.	.90F) .00F)	TDA 1023 TEA 1039	3.32€ (21	80F) 2 80F) 4	20 µF 63V . 70 µF 63V	0.47€ (3.10F) 0.67€ (4.40F)	LM317K TO3	3.28€ (21.50F)	BDW 93C BDW 94C	1.04€ ((6.80F) (7.80F)	1.2%. 0.01A à 10A 2%. Amp : AC 1μA à Ohmètre : 0.1 Ω à 40 MΩ 1.2%. Capacite			TX-FM Audio émet	15.55€ (1	02.00
4538 B 4541 B	0.53€ (3.	50F)	TEA 1100 LM 1458		.50F) 2	2000 HE 63V	1.27€ (8.30F) 2.44€ (16.00F)	-	20 1.19€ (7.80F) AIBLE D.D.P.	BF 199 TO92	0.23€	(1.50F)	<30Ω: Buzzer 2Khz. Test de transistors	0 à 1000 hFE 3V	10μA. Test de	RX-FM Aud. récep TX433SAWS-Z émet	31.25€ (2	05.00 68.00
4543 B 4553 B	2.67€ (17.	50F)	MC 1488 P	1.04€ (6	80F) 1	700 µF 63V 0000µF 63V	3.89€ (25.50F) 11.13€ (73.00F)	L49405V 1.5/	A 2.13€ (14.00F)	BF 245A TO92	0.52€	(1.70F) (3.40F)	diodes: affichage de la chute de tension. 750°C. Protection par fusible de 15A. Dir			RX290A-433 récep MAV-VHF224 Vidéo	28.66€ (1	65.50 88.00
4584 B 40103 B 40106 B	0.79€ (5.	40F) 20F) .00F)	TDA 1514A TDA 1518 TDA 1524	5.26€ (34	.00F) - .50F) .00F)	C368 ou	u équiv.	L4960 5-40V	5A 2.13€(14.00F 4.57€ (30.00F)	IBF 245C TO92	0.58€	(3.40F) (3.80F) (5.50F)	Manuel en français, cables de mesure, p	ile 9V, thermocoup		MAV-VHF479 US40-A Ultrasons	32.01€ (2 9.91€ (10.00 65.00
40174B	0.67€ (4.	40F)	LM 1881 TDA 2003	3.05€ (20	.00F) 1	nF 400V 2nF 400V	0.20€ (1.30F) 0.20€ (1.30F)	Supp	orts de	BF 256C TO92 BF 423 TO92 BF 451 TO92		2.00F) 2.50F)	protection, cable RS232C, et disquette d	e 1.44MB.				
LM555D CMS	0.73€ (4.	.80F)	ULN 2003 TDA 2004			3nF 400V 7nF 400V	0.20€ (1.30F) 0.20€ (1.30F) 0.20€ (1.30F)	(9.1.	BF 494 TO92 BFR 91A SAT3	0.21€	(1.40F) (4.80F)	PnP-blue Réalisez les	SIN	MODULES à ef	The second second		
UM 3750M TDA 8004T	3.35€ (22.	.00F)	ULN 2004 TDA 2005	0.76€ (5 3.66€ (24	.00F) 1 .00F) 1	0 nF 400V 5 nF 400V	0.20€ (1.30F) 0.20€ (1.30F)	Conta	acts lyre	BS 170 TO92 BS 250 TO92	0.40€	(2.40F) (2.60F)	circuits imprimés à partir de photocopies ou impres-		# [II refroidis réchauffer		
4001 CMS 4011 CMS	0.40€ (2. 0.40€ (2.	.60F) .60F)	TDA 2014A	2.29€ (15	.00F) 3	3nF 400V	0.20€ (1.30F) 0.21€ (1.40F)	6 Br	0.14€ (0.90F) 0.14€ (0.90F)	BSX20 TO18 BU 208A TO3	2.53€ (1	(2.50F) (6.60F)	sions laser sur PnP-	19	A L	suivant le courant a		
74	HC		TDA 2030 TDA 2040	3,66€ (24	.00F) 6	8 nF 400V	0.24€ (1.60F) 0.30€ (2.00F) 0.29€ (1.90F)	14 Br 16 Br 18 Br	0.15€ (1.00F) 0.17€ (1.10F) 0.17€ (1.10F)	BU 208D TO3 BU 508A TOP3 BU 508D TOP3		21.00F)	blue et un fer à repasser.		Réf 5253 Dim	29.7x29.7x3.3mm		,
74 HC 00 74 HC 02	0.43€ (2.	.80F)	XR 2206 XR 2211CP ISD 2560P _	6.02€ (39 3.32€ (21 23.93€(157	80F) 2	20nF 400V .	0.29€ (1.90F) 0.49€ (3.20F) 0.58€ (3.80F)	20 Br	0.17€ (1.10F 0.29€ (1.90F)	BU 508AF BUK 455-60A	2.50€ (1		The Control of the Co			30W19.06€.		
74 HC 04 74 HC 08	0.43€ (2.	80F)	TDA 2579A ISD 2590	5.64€ (37 24.70€(162	.00F) 4	70nF 400V .	0.61€ (4.00F) 0.84€ (5.50F)	28 Br. Etroit 28 Br. Large .	0.23€ (1.50F 0.23€ (1.50F	BUT 11AF		(8.10F)	Le lot de 5 Feuilles		Réf 5256 Dim	40.2x40.2x4mm 6	A 15.4 V	
74 HC 14 74 HC 20		.80F)	TBA2800 ULN 2803	3.35€ (22 0.96€ (6	.00F) - .30F)	Class	e X2	32 Br. Large . 40 Br	0.30€ (2.00F) 0.29€ (1.90F)	BUZ 10 TO220 BUZ 11 TO220	1.22€	(8.00F) (8.00F)	19.06 € (125.00 F)	Al .	T° max: 67° P:	60W21.80€	(143.00	F)
74 HC 30 74 HC 32	0.43€ (2.	.80F)	ULN 2804 LM 2904	0.61€ (4	.00F) 1	00nF250V .	0.38€ (2.50F) 0.40€ (2.60F)	Conta	cts tulipe	IRF 530 TO220 IRF 540 TO220	2.13€(1	14.00F)		NOI	IVEAU	III CAR-0	4	
74 HC 74 74 HC 86	0.44€ (2	90F)	LM 29178b . CA 3080	0.88€ (5	80F) 4	70nF250V .	0.59€ (3.90F) 1.30€ (8.50F)	8 Br	0.20€ (1.30F)	IRF 840 TO220	8 2.29€(1	12.00F) 15.00F)	Leo	cteur/progra	mmateur/co	!!! CAR-0 pieur de cart	es à pu	ces
74 HC 125 74 HC 132 74 HC 138		90F) 20F)	CA 3130 CA 3130T _ CA 3140	2.90€ (19	.80F) 1 .00F) -	µF 250V MKH Si	1.98€ (13.00F) lemens	14 Br 16 Br 18 Br	0.34€ (2.20F 0.40€ (2.60F 0.44€ (2.90F	IRF 9530 IRF 9540	1.98€ (1 2.67€ (1 1.75€ (1	17.50F)	Le C	AR-04 est un lec	teur/programmat	eur/copieur de cart nmations Phoenix,	es à puces	3
74 HC 164	0.64€ (4.	20F)	CA 3160	1.45€ (9	50F) 1	nF 400V	0.20€ (1.30F) 0.21€ (1.40F)	20 Br	0.46€ (3.00F) 0.69€ (4.50F)	MJ 15024 TO3 MJ 15025 TO3	4.42€ (2	29.00F)	com l2Cb	us, AVR/SPIproc	et PIC/JDMprog	permettant entre	utre de lin	e et
74 HC 245 74 HC 373		20F) 00F)	CA 3162E _ CA 3240 UM 3750A _	9.45€ (62	.00F) 2 .50F) 4		0.23€ (1.50F) 0.26€ (1.70F) 0.27€ (1.80F)	28 Br.Large 40 Br.	0.64€ (4.20F)	MPSA42 TO92	0.20€	(1.30F) (1.30F)	(PIC	16F84+24LC16E	B), les SilverCard	14, PIC16F84), les (1 (PIC16F876+24LC) FunCard (AT90S8 (, D2000), les carte	64), les	
74 HC 541 74 HC 573	0.61€ (4.	90F)	UM3758-108A	3.20€ (21	.00F) 1 .00F) -	00 nF 100V	0.27€ (1.80F)	68 Br.PLCC 84 Br.PLCC	1.02€ (6.70F)	TIP 29C TO220	0 0.84€	(5.50F)	Jupi	cartes EEproms	Bus I2C (24Cx	k, D2000), les carte	s SIM de	14),
74 HC 574 74 HC 590 74 HC4040	1.04€ (6.	.00F) .80F)	UM3758-120A TDA 3810 LM 3876T	3.05€ (20 4.15€ (27 6.71€ (44	.00F) .20F)	Tanta		Barette	s sécables	TIP 31C TO220 TIP 32C TO220 TIP 35C TOP3	0 0.73€	(4.80F) (4.80F)	tele	phone portable a	insi que la mem	oire de differents tyl	oes de car	tes
74 HC4060	0.72€ (4.	.70F)	LM 3886T	8.45€ (55	40F) 4	7 uF 16V	0.23€ (1.50F) 0.30€ (2.00F) 0.46€ (3.00F) 1.07€ (7.00F)	32 Br. Tulipe	0.96€ (6.30F) 3.28€ (21.50F)	TIP 36C TOP3	2.44€ (1	(100.00F)	se se	connecte sur le r	ort série de tout	réquence de fonction 9MHz ou 6,000MHz compatible PC (con	rdon fourn	i). II
74 HC4511	1CT		LM 3914 XR 4151 TCM 5089	4.12€ (27 2.21€ (14 3.28€ (21	.50F) [2	2 μF 16V	0.46€ (3.00F) 1.07€ (7.00F) 1.52€ (10.00F)		rts à force	TIP 41C TO220 TIP 42C TO220 TIP 121 TO220	0 0.73€ ((4.80F) (6.50F)	est cou	équipé de prote	ctions contre les	inversions de polar rd un connecteur de	ités et les	uce
74HCT00	0.43€ (2. 0.43€ (2. 0.76€ (5. 0.58€ (3.	80F)	NE 5532	0.90E (5	90F)		The same and the same and		rtion nulle	TIP 126 TO 220	0846	S SOE	au	x normes ISO78	6 ainsi qu'un co	nnecteur micro-SIM P. Livré avec un cor	et fonctio	nne
74HCT04 74HCT541 74HCT573	0.76€ (5.	00F) 80F)	TDA 5850	0.90€ (5 3.74€ (24 3.81€ (25	50F) 1 00F) 2	μF 25V 5 μF 25V 2 μF 25V 3 μF 25V	0.43€ (2.80F) 0.35€ (2.30F) 0.35€ (2.30F) 0.46€ (3.00F)	24 broches 40 broches	10.98€ (72.00F) 13.42€ (88.00F)	TIP 127 TO220 TIP 142 TOP3 TIP 147 TOP3	1.98€ (1	3.00F)	logiciels de programmation sur disqu	uette 3 ½, un mo	de d'emploi en f	rançais. Nécessite	un bloc d'a	ali-
74HCT574 74HCT688	U.DIE (4.	20F)	ICL 7107	4.15€ (27 4.50€ (29	20F) 3 50F) 4	./ µr 25V	0.46€ (3.00F)	Constraint Con-	remonth and result	TIP 2955 TOP3 TIP 3055 TOP3	3 1,3/€ ((9.00F)	mentation externe de 12V/15V.	CAR-	04: 95.	00€ (623	.16F)	
74	LS		ICL 7136	6.71€ (44 8.92€ (58	SOF) I		0.69€ (4.50F)	DIC	015	MINUD	DO0	70	MANATEUR DE DIC -+ E		Charles of the Control of the Contro		R.A.	
74LS00 74LS02 74LS04 74LS07	0.46€ (3. 0.49€ (3. 0.53€ (3.	00F) 20F) 50F)	LS 7220 LS 7222 LS 7223 ICL 7224 TDA 7240	8.58€ (56 9.15€ (60 14.48€ (95	00F) 0	.1 µF 35V .47µF 35V	0.46€ (3.00F) 0.32€ (2.10F)	I A PI	C-01F per	rmet la pr	HUU		AMMATEUR DE PIC et E tion des microcontrôleurs PIC d	te chez Micro	hin (familles l	PIC12Cvvv	8 4	
74LS04 74LS07	1.52€ (10.	50F) 00F)	TDA 7240 TDA 7250	3.74€ (24 6.86€ (45	50F) 2	μF 35V 2μF 35V 7μF 35V	0.32€ (2.10F) 0.34€ (2.20F) 0.34€ (2.20F) 0.43€ (2.80F)						6Fxxx), ainsi que les EEproms				YYL	
74LS08 74LS09 74LS14	0.46€ (3.	00F)	TDA 7294 V	8.54€ (56 0.75€ (4	00F) 1 90F) -	0 μF 35V	0.69€ (4.50F)	comp	osants en	boîtiers	DIP 8	, 18	28 et 40 broches permettant la	a programmati	on de plus de	60 référen-	100000000000000000000000000000000000000	A
74LS14 74LS20	0.46€ (3.	50F)	ICL 7660 TL 7705	1.49€ (9	80F) 00F)	Condens.							véritable interface RS232 perr			ort série de	-	
74LS20 74LS21 74LS27 74LS32	0.53€ (3.	SOF	µA 78S40 ICL 8038	2.74€ (18 5.87€ (38	.00F) 2 .50F) 2	à 10pF à 22pF	0.47€ (3.10F) 0.63€ (4.10F)	_tout c	ompatible	PC. II fo	nction	nne a	avec un logiciel sous Windows	95/98/NT/2000	/ME		0	
74LS38	0.61€ (4. 1.45€ (9.	00F) 50F)	TDA 8440 TDA 8702 TDA 8708	4.42€ (29 2.29€ (15 6.40€ (42	.00F) =	Céram	0.91€ (6.00F)	COND	ITIONS	DE VEN	ITE:	PAF	CORRESPONDANCE UNIQUEMEN	NT. Nos prix sor	t en FF, TTC (Γ.V.A 19.6% compri	ise)	
74LS73	0.69€ (4.	50F)	M 145028 74C922	3.05€ (20 9.76€ (64	00F)	monoce	ouches à 10nF la valeur)	100					OUS 24 HEURES DU MATERIEL DIS L AGE (France) : 6.56 € (43.00 F) (As		- PORT GRATIII	T ALL DESCUS DE 10	37 20€ (00	0 =
74LS96 74LS90 74LS92	0.61€ (4.	00F)	740925	16.01€(105	JUUP)		la valeur) . 0.46€ (3.00F)						AR CHEQUE, MANDAT OU CB.	sourance comprise)- FURT GRATUI	I AU DESSUS DE IN	1.20€ (30	U F)
# / 4LOSE	U.70€ (5.	WITH	Blanc d	Samuel Lance			THE RESERVE OF THE PARTY OF THE	10		ALIDE O			COOKING TO FE BOLLIER LEVEL HERE		tion towards of the last to the desired			1

Quickroute 4.0

Logiciel de C.A.O. EN FRANÇAIS. Edition de shémas, saisie automatique, routage automatique. Prise en main facile.

TINA

N° 13024 Quickroute 4 twenty (limité à 800 broches) 227.15€ 1490,00F

Logiciel

CAR-04 eur de cartes à puces



CONDITIONS	DE VENTE	: PAR CORRESPONDANCE	E UNIQUEMENT.	Nos prix sont en FF,	TTC (T.V.A	19.6% comprise)
		LINE COLIC ALLIEUDEO DILL				

- U DESSUS DE 137.20€ (900 F)
- 30€ (196.79 F). DONNER LE NUMERO, LA DATE DE VALIDITE, UN NUMERO DE TELEPHONE ET SIGNER)
- CONTRE REMBOURSEMENT: (Taxe de C.R. en plus: (4.27€ -28.00F) JOINDRE UN ACOMPTE MINIMUM DE 22.00€.

Nous acceptons les bons de commande de l'administration .	- DETAXE A	L'EXPORTATION	. Prix sujet à modifications en fonction	des conditions d'approvisionneme

DOU'LE TUIT	Nom:Prénom:
BON DOUBRAT DOM	Adresse:
CATANCE OF BUTTER OF BUTTES P	
FRA 3.00 UE. 8	Code Postal: Ville:
10" 2	

EF.404

XTR-434, données et audio à 100 kbps

ou comment réaliser un système de transmission audio avec un module prévu pour le numérique

Disponible depuis quelques mois sur le marché, ce nouveau module Aurel destiné à l'émission de données, est non seulement caractérisé par une vitesse de transmission élevée, mais également par une bande passante importante. Ces deux qualités permettent, bien entendu, son utilisation pour l'échange d'informations numériques puisque c'est pour cela qu'il a été conçu, mais aussi pour la transmission de l'audio, en modulant un signal rectangulaire en PWM... C'est ce que nous vous proposons!



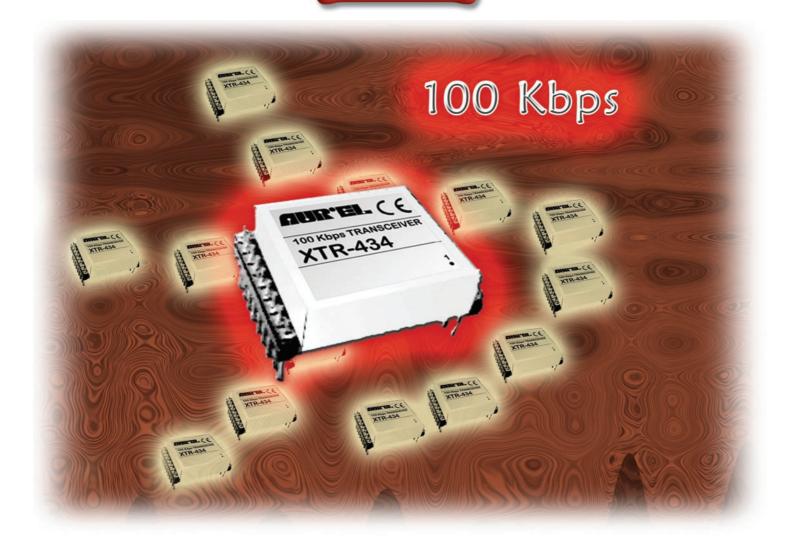
a disponibilité de solutions monolithiques ou hybrides pour la communication analogique et numérique dans la bande UHF (433,92 MHz) est aujourd'hui telle, qu'elle offre aux concepteurs un vaste choix de produits en mesure de résoudre brillamment chaque problème, de coût, d'encombrement, de stabilité.

Dans un monde où désormais tout est cadencé par une séquence de 1 et de 0, dans un monde où règne en maître l'électronique digitale, les activités de développement et de recherche pointent prioritairement sur l'évolution des modules destinés à la transmission des données, modules qui doivent êtres toujours plus petits, économiques et pardessus tout, toujours plus rapides.

Le XTR-434 d'Aurel

Dans cette voie, un objectif important a été atteint par la société Aurel avec son nouveau module baptisé XTR-434, un transmetteur simplex opérant en 433,92 MHz, en modula-





tion de fréquence, dont la caractéristique dominante est la vitesse élevée de transmission des données, 100 kbps aussi bien en émission qu'en réception.

Le composant se présente extérieurement comme un parallélépipède de dimensions 8 x 23 x 33 mm avec deux rangées de pattes au pas standard de 2.54 mm.

Son boîtier métallique contribue à limiter les émissions radiofréquence et à protéger le récepteur des interférences externes, en effet, le XTR-434 est conforme aux normes EN 300 220 et ETS 300 683.

Nous pouvons donc affirmer que ce produit est idéal pour chaque application nécessitant la transmission sans fil d'informations digitales lorsque la vitesse de transfert des données est l'objectif prioritaire.

A la différence des modules hybrides que nous avons utilisés dans le passé, l'utilisation du XTR-434 n'est pas aussi simple, qu'il paraît l'être au premier abord.

Pour exploiter au mieux ses potentialités, il convient de connaître exactement les modalités de fonctionnement, même pour ce qui concerne l'étude du circuit imprimé, il est nécessaire de mettre en œuvre une série de règles afin d'obtenir les meilleurs résultats.

Nous pouvons résumer brièvement quelques-unes de ces règles :

- L'alimentation 5 volts doit être stabilisée et bien filtrée.
- Les pistes qui véhiculent le +5 volts doivent, autant que possible, être dédiées au seul module et doivent partir des bornes d'alimentation ou du régulateur placé sur le circuit imprimé sur lequel se trouve le XTR-434.
- Entre les pattes 17 (positif) et 10 (masse), il faut placer un condensateur de 100 nF pour écouler les éventuelles interférences de la section radiofréquence.
- Le composant doit être placé à une distance d'au moins 5 mm des autres composants, cela concerne en particulier les microprocesseurs et microcon-

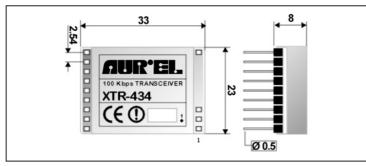
trôleurs, pour le cas où les unités d'horloge ne seraient pas ou mal blindées, la même précaution est prescrite pour la pastille de connexion de l'antenne.

Il y a aussi quelques règles concernant la modulation, qui se fait en fréquence et où, dans notre module hybride, elle est contrôlée par l'amplitude du signal digital d'entrée.

En pratique, le niveau haut détermine le déplacement de la fréquence entre les marges de déviation admises, le niveau zéro laissant le transmetteur dans l'état d'absence de modulation.

Les expériences en laboratoire ont confirmé un détail important, par ailleurs expliqué par le constructeur dans la fiche technique du produit.

Le démodulateur FM de la section réceptrice ou, mieux, l'étage de remise en forme des impulsions placé sur la sortie afin de maintenir un équilibre correct, doit travailler avec des signaux rectangulaires dont le rapport cyclique ne s'écarte pas d'une étendue comprise entre 30 et 70 % durant 2 millisecondes.



Caractéristiques physiques du module Aurel XTR-434

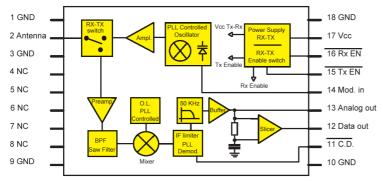


Schéma synoptique interne du XTR-434

Temps minimal de réaction RX RX LINE **ENABLE RX STATUS** PREAMBLE VALID DATA RECEIVED DATA Chronogramme de réception RX LINE **ENABLE** RX STATUS OFF VALID DATA RECEIVED DATA

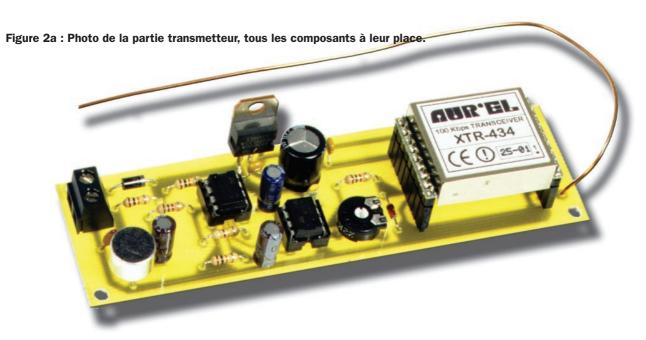
Les phases de fonctionnement du récepteur

Le composant à la base du système de communication audio décrit dans cet article est un transmetteur simplex via radio, fonctionnant dans la bande UHF (433,92 MHz) en modulation de fréquence.

Il contient un étage transmetteur équipé d'un oscillateur SAW, modulé en FM par une diode varicap (celle-ci, piloté par une tension variable, présente une capacité dont la variation influence sur la fréquence transmise). Cet étage est capable de délivrer une puissance de +10 dBm (envi-

ron 10 mW) sur une antenne de 50 ohms d'impédance. Le module inclut également un récepteur, avec un étage d'accord superhétérodyne, lui aussi équipé d'un résonateur SAW, ainsi que d'un étage de remise en forme du signal de sortie. Cet étage ne fonctionne correctement que lorsque le rapport cyclique du signal digital démodulé se maintient entre 30 et 70 %. La sensibilité du récepteur est de –100 dBm (quelques microvolts), ce qui est excellent.

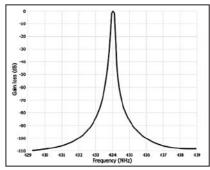
Figure 1: Tout ce qu'il faut savoir



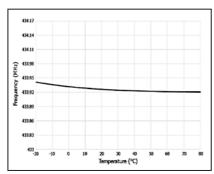
Dans notre application, nous avons détourné l'aptitude des modules XTR-434 à transmettre et à recevoir des signaux mumériques à la vitesse de 100 kbps, pour réaliser un système de transmission à distance d'un signal audio. Pour faire cela, nous avons modulé en fréquence une forme d'onde rectangulaire à l'aide de la composante BF. En d'autres termes, il a été produit une onde porteuse modulée en PWM par le signal audio à transmettre.



Characteristics	Min	Typical	Max	Unity
Voltage supply	4,5	5	5,5	Vdc
Absorbed current (TX ON)	22	26	32	mA
Absorbed current (RX ON)		10	12	mA
Absorbed current (TX/RX OFF)			100	nA
RX Section				
Reception frequency		433.92		MHz
RF sensitivity, 1ppm BER		-100	-102	dBm
IF passband		150		KHz
Interferences rejection at ±20MHz		-100		dBm
RF spurious emissions in antenna		absent		
Output square wave	2,5		50	KHz
Output low logic level		0,1		٧
Output high logic level		4		٧
Carrier Detect (CD) threshold		-100		dBm
TX Section	1			7
Transmission frequency		433.92		MHz
Modulation passband	2,5	50	55	KHz
FM deviation		±25		KHz
TX output power		10		dBm
Antenna impedance		50		Ω
Switch-on time			1	ms
Working temperature	-10		+55	°C
Dimensions		33 x 23	x 8 mm	



Sélectivité/fréquence



Variation température/fréquence

Caractéristiques

Donc, –100 dBm est le niveau minimum que la porteuse radio doit avoir à l'entrée (patte 2) de la section RX, afin que le démodulateur restitue un signal qui, après remise en forme, soit lisible.

Le récepteur, lorsqu'il est activé, requiert environ 3 millisecondes pour être opérationnel, soit 1 milliseconde pour passer de l'état de repos à l'état actif et 2 millisecondes durant lesquelles le transmetteur doit envoyer un "préambule" constitué par des données quelconques (par exemple un signal carré), comme cela est représenté sur le dessin des phases de fonctionnement du récepteur.

Sur le site internet de la revue (www.electronique-magazine.com), dans la rubrique "Téléchargement", vous trouverez le fichier XTR_434.PDF (en anglais) contenant tous les détails liés à l'utilisation de ce module, sûrement un des plus complexes et des plus intéressants produits par par la société Aurel.

sur le module Aurel XTR-434

dans le but d'obte-

ce mode, nous obte-

teur classique, serait

morceaux de fil de cui-

Figure 2b : Photo de la partie récepteur, tous les composants à leur place.

Pour recevoir ce afin d'extraire les impulsions logiques, qui passent ensuite dans un filtre

vre rigide, est comprise entre 50 et 300 mètres en l'absence d'obstacles.

nir de nouveau l'enveloppe de la composante BF transmise. Dans

nons, entre autres avantages, une transmission, qui, captée par un récep-

inintelligible. La portée du système, en utilisant comme antennes deux simples

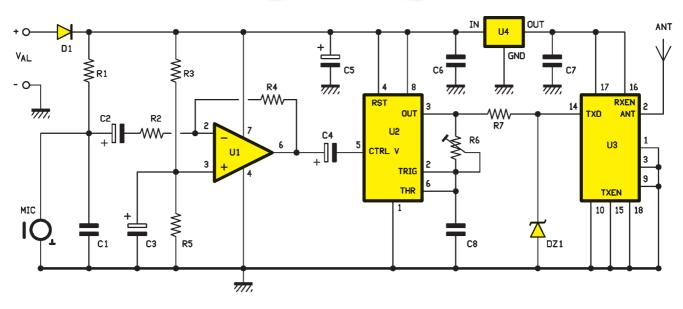


Figure 3 : Schéma électrique de la partie transmetteur.

Le mieux étant, évidemment, de respecter le canonique 50 %, mais, comme vous le verrez dans l'application décrite dans cet article, en voulant utiliser le dispositif pour l'échange de signaux PWM, cela n'est pas possible.

Mis à part ces détails, le XTR-434 est un élément très fiable et performant, capable de garantir des liaisons simplex à haute vitesse, bien supérieure à celle des plus rapides MODEM pour lignes téléphoniques commutées.

Les raisons du choix

Pour mettre à l'épreuve le module, nous n'avons pas voulu réaliser un système de communication numérique, lequel aurait pu être une liaison radio entre deux ordinateurs, mais quelque chose de plus original :

Une installation de communication audio, composée d'un émetteur et d'un récepteur, capable de prestations élevées en terme de portée et de qualité du signal.

Certains se demanderont comment il est possible de transmettre et de recevoir des signaux analogiques, avec des modules étudiés pour gérer des niveaux logiques.

Le doute est plus que légitime, mais l'explication est simple. Comme le RTX peut traiter des impulsions digitales, nous avons modulé en durée (et ainsi en rapport cyclique) une forme d'onde rectangulaire à l'aide de la composante BF.

En d'autres termes, une onde porteuse modulée en PWM par le signal audio à transmettre a été créé.

Cela en émission. En réception, nous utilisons la partie réceptrice du XTR-434 pour extraire les impulsions logiques, qui passent ensuite par un filtre permettant d'obtenir de nouveau l'enveloppe de la composante BF transmise.

Dans la suite de l'article, vous découvrirez comment cela a été réalisé.

Le schéma de l'émetteur

Nous partons donc de l'émetteur, représenté dans le schéma électrique de la figure 3.

Dans ce schéma, l'hybride fonctionne en émetteur radio, dans la mesure où nous maintenons active la seule section de transmission et nous désactivons donc la partie réceptrice.

Cela est obtenu en plaçant la patte 16 au niveau haut et la patte 15 au niveau bas, la première est la patte "RX enable" et est inactive, la patte 15 correspond à la patte "TX enable" et est active car elle est placée au niveau bas, suivant la prescription du fabricant.

L'entrée de contrôle de l'émetteur est localisée à la patte 14, elle est pilotée à l'aide d'un train d'impulsions modulées appliquées par l'intermédiaire de la résistance R7 et la diode zener DZ1.

Les impulsions sont obtenues à l'aide d'un modulateur réalisé avec un NE555 qui travaille au repos, à 50 kHz exactement.

Il faut donc régler le trimmer R6 pour obtenir sur la patte 3, en absence de signal modulant (avec l'entrée microphone en court-circuit), une onde rectangulaire de cette fréquence.

Le circuit intégré U2 (NE555) ne travaille pas en configuration classique, du fait qu'il contrôle le réseau de temporisation directement avec la sortie Q.

Ceux qui connaissent la structure interne du NE555 savent que cela équivaut, au moins sur le plan du fonctionnement et de la succession des cycles du multivibrateur, à utiliser la patte 7 (discharge) qui est celle prévue par le fabricant pour décharger le condensateur (C8 dans notre cas).

Ce n'est pas sans raison que nous avons choisi cette solution à l'instar de l'autre. Cette raison est la suivante :

Si le comportement des pattes 3 et 7 est identique sur le plan du niveau logique (toutes les deux travaillent en phase), il ne l'est pas électriquement, étant donné que la première fait front à une sortie de type push-pull, l'autre correspondant au collecteur d'un transistor NPN configuré en collecteur ouvert.

L'astable, basé sur le NE555, fonctionne dans les conditions suivantes :

- Lorsque la sortie est au niveau haut, le condensateur placé entre les pattes 2, 6 et la masse doit se charger.
- Vice versa, lorsque la patte 3 est à zéro, le condensateur est déchargé.





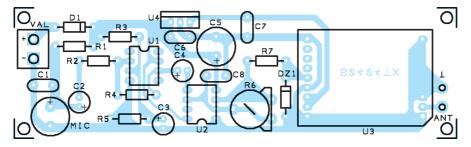


Figure 4 : Schéma d'implantation des composants du transmetteur.

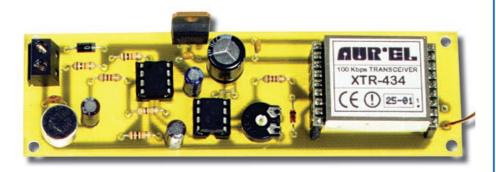


Figure 5 : Une photo du transmetteur réalisé avec le module XTR-434 Aurel. Le signal audio est modulé en PWM par une porteuse à 50 kHz.

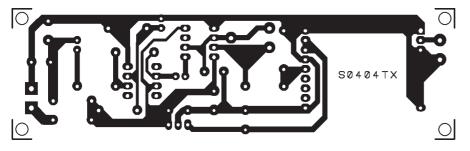


Figure 6 : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé du transmetteur.

Notez qu'en utilisant directement la sortie, le processus intervient avec les mêmes composants de temporisation (en substance, le trimmer R6 seulement). L'utilisation de la patte 7 nécessite la mise en œuvre d'une résistance supplémentaire, connectée du "+" de l'alimentation à la résistance R6, qui charge le condensateur C8 lorsque le NPN interne est bloqué (lorsque la sortie est au niveau haut).

Dans le premier cas, on obtient un signal avec un rapport cyclique égal à 50 %. Par contre, dans le second cas, cette valeur est seulement approximative.

Voulant intervenir sur la largeur des impulsions produites par le monostable et pensant partir d'un signal rectangulaire ayant un rapport cyclique exact de 50 %, la solution adoptée est la seule capable de garantir le résultat.

La modulation est opérée par le signal capté par le microphone, ce qui rend le système apte à reproduire des voix et des sons captés dans l'environnement dans lequel se trouve l'émetteur. Le déclenchement est automatique.

Fonctionnant en PWM et donc en modulation de fréquence, pour obtenir une réception discrète et dépourvue de distorsion, le choix d'utiliser une porteuse de 50 kHz n'est pas, là non plus, le fait du hasard.

En fait, il est de bonne règle, que la fréquence de la porteuse soit une dizaine de fois supérieure à celle maximum de l'onde modulante.

Dans le circuit de transmission, outre le XTR-434 et le modulateur PWM réalisé avec le NE555, nous trouvons quelques autres composants, parmi lesquels nous avons l'amplificateur opérationnel U1.

Liste des composants

Emetteur

 $\begin{array}{ll} \text{R1} &=& 10 \text{ k}\Omega \\ \text{R2} &=& 1 \text{ k}\Omega \\ \text{R3} &=& 10 \text{ k}\Omega \\ \text{R4} &=& 470 \text{ k}\Omega \end{array}$

 $R5 = 10 k\Omega$

R6 = $22 \text{ k}\Omega$ trimmer

 $R7 = 1 k\Omega$

C1 = 47 pF céramique

C2 = 10 μ F 63 V électrolytique C3 = 10 μ F 63 V électrolytique C4 = 47 μ F 25 V électrolytique C5 = 220 μ F 25 V électrolytique

C6 = 100 nF multicouche C7 = 100 nF multicouche C8 = 820 pF céramique

D1 = Diode 1N4007 DZ1 = Diode zener 5,1 V U1 = Intégré LM741

U2 = Intégré NE555 U3 = Module Aurel XTR-434

U4 = Régulateur 7805

Divers:

1 Bornier 2 pôles

2 Support 2 x 4 broches

1 Capsule électret

2 Strip 9 broches femmelles

1 Coupe 17 cm fil émail 12/10

Le schéma du récepteur

Le schéma du récepteur, sur la figure 7, est encore plus simple, car il n'est composé que du module XTR-434, d'un filtre passe-bas et d'un amplificateur BF "de puissance".

Le module hybride a son émetteur désactivé, en plaçant la patte 16 à la masse, donc au niveau logique zéro. De la sorte, seule la partie réceptrice est active (la patte 15 étant maintenant placée au niveau haut).

Le signal BF est amplifié par U1, un petit amplificateur intégré LM386, capable de délivrer une puissance d'environ 1 watt.

Le récepteur fonctionne également en 12 volts et comporte, lui aussi, une diode de protection sur la ligne positive d'alimentation.



Figure 7 : Schéma électrique de la partie récepteur.

La réalisation pratique

Parvenus à ce point, nous pouvons nous occuper de l'aspect pratique du projet décrit dans cet article.

En premier lieu, il faut réaliser les deux circuits imprimés dont les dessins sont donnés en figure 6 pour l'émetteur et en figure 10 pour le récepteur. Utilisez votre méthode habituelle. Vous pouvez également utiliser la méthode décrite dans le numéro 26 d'ELM pages 59 à 61.

Une fois les circuits imprimés gravés et percés, placez les différents composants suivant les règles habituelles. Procédez par ordre de hauteur, prêtez la plus grande attention à la polarité des condensateurs électrolytiques, installez les circuits intégrés sur des supports adaptés et ainsi de suite.

Pour les connexions externes, prévoyez des borniers à vis à souder sur circuit imprimé au pas de 5 mm.

... SPÉCIAL PIC... SPÉCIAL PIC... SPÉCIAL PIC...

COMPILATEUR BASIC POUR PIC

MICROCONTRÔLEURS PIC : CARTE DE TEST POUR PIC

Pour apprendre de manière simple la technique de programmation des microcontrôleurs PIC. Interfaçable avec le programmateur pour PIC universel, (Réf.: FT284). Le demoboard possède les options suivantes : 8 LED, 1 display LCD, 1 clavier matriciel, 1 display 7 segments, 2 poussoirs, 2 relais, 1 buzzer piézo ; toutes ces options vous permettent de contrôler immédiatement votre programme. Le kit comprend tous les composants, un micro PIC16C84, un

les composants, un micro PIC16C84, un afficheur LCD, le clavier matriciel et une disquette contenant des programmes de démonstrations.

FT215 Kit complet, sans boîtier

.... 71,65 €

UNE CARTE DE TEST POUR LES PIC 16F87X

Carte de développement pour PIC 16F87X interfaçable avec le program-mateur pour PIC16C84 (réf.: FT284).

FT333K Kit complet avec afficheur LCD

et programmes de démo.......63,30 €



Un compilateur sérieux est enfin disponible (en deux versions) pour la famille des microcontrôleurs 8 bits. Avec ces softwares il est possible "d'écrire"

un quelconque programme en utilisant des instructions Basic que le compilateur transformera en codes machine, ou en instructions prêtes pour être simulées par MPLAB ou en instructions transférables directement dans la mémoire du microcontrôleur. Les avantages de l'utilisation d'un

PIC BASIC COMPILATEUR: Permet d'utiliser des fonctions de programmation avancées, commandes de saut (GOTO, GOSUB), de boucle (FOR... NEXT), de condition (IF... THEN...), d'écriture et de lecture d'une mémoire (POKE, PEEK) de gestion du bus 12E (I2CIN, I2COUT), de contrôle des liaisons séries (SERIN, SEROUT) et naturellement de toutes les commandes classiques du BASIC. La compilation se fait très rapidement, sans se préoccuper du langage machine.

PBC (Pic Basic Compiler) 142,10 €

compilateur Basic par rapport au langage assembleur sont évidents : l'apprentissage des commandes est immédiat ; le temps de développement est

considérablement réduit ; on peut réaliser des programmes complexes avec peu de lignes d'instructions ; on peut immédiatement réaliser des fonctions que seul un expert programmateur pourrait réaliser en assembleur. (pour la liste complète des instructions basic : www.melabs.com)

PIC BASIC PRO COMPILATEUR: Ajoute de nombreuses autres fonctions à la version standard, comme la gestion des interruptions, la possibilité d'utiliser un tableau, la possibilité d'allouer une zone mémoire pour les variables, la gestion plus souple des routines et sauts conditionnels (IF... THEN...). La compilation et la rapidité d'exécution du programme compilé sont bien meilleures que dans la version standard. Ce compilateur est adapté aux utilisateurs qui souhaitent profiter au maximum de la puissance des PIC.

PBC PRO 300,00 €

COMELEC

CD 908 - 13720 BELCODENE Tél. : 04 42 70 63 90 - Fax 04 42 70 63 95 Internet : http://www.comelec.fr

DEMANDEZ NOTRE NOUVEAU CATALOGUE 32 PAGES ILLUSTRÉES AVEC LES CARACTÉRISTIQUES DE TOUS LES KITS NUOVA ELETTRONICA ET COMELEC Expéditions dans toute la France. Moins de 5 kg : Port 8,40 €. Règlement à la commande par chèque, mandat ou carte bancaire. Bons administratifs acceptés. Le port est en supplément. De nombreux kits sont disponibles, envoyez votre adresse et cinq timbres, nous vous ferons parvenir notre catalogue général.

magazine - n° 35

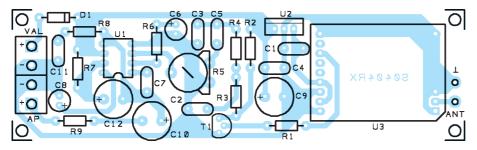


Figure 8 : Schéma d'implantation des composants du récepteur.



Figure 9 : Une photo d'un des prototypes du récepteur.

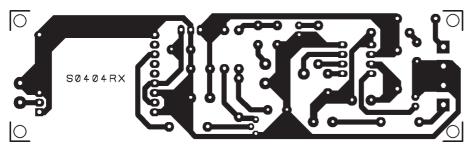


Figure 10 : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé du récepteur.

Quant aux modules XTR-434, chacun d'eux est disposé comme cela est représenté sur les schémas d'implantation des composants des figures 4 et 8, où chaque module doit être maintenu horizontalement, bien aligné avec la surface supérieure du circuit imprimé. Les photos des figures 5 et 9 vous seront utiles pour lever un doute éventuel.

Chaque appareil est doté d'une antenne, pour cela il suffit d'utiliser un morceau de fil de cuivre émaillé de 10 à 12/10, d'une longueur de 17 à 18 cm, soudé sur la pastille "ANT".

Pour le récepteur, choisissez soit un casque, soit un haut-parleur. Dans ce dernier cas, prenez soin d'éloigner de quelques mètres l'émetteur du récepteur, afin d'éviter l'apparition du désagréable effet Larsen.

Vous pouvez donc alimenter les circuits, chacun avec une alimentation capable

de fournir 12 volts continus et un courant de 60 milliampères pour le transmetteur et 350 milliampères pour le récepteur.

Si vous disposez d'un oscilloscope ou d'un fréquencemètre, connectez la sonde sur le récepteur, entre la patte 3 du NE555 et la masse.

A l'aide d'un petit tournevis, ajustez le curseur du trimmer R6 jusqu'à ce que vous lisiez une valeur de 50 kHz exactement.

Cela fait, vous avez réglé la fréquence exacte de la porteuse et votre système de communication audio est prêt.

Vous pouvez l'utiliser dans un rayon d'environ 300 mètres (en l'absence d'obstacles) avec des résultats satisfaisants ou sur des distances plus importantes avec l'utilisation d'antennes directives.

♦ A. G.

Liste des composants

Récepteur

 $R1 = 10 \text{ k}\Omega$ $R2 = 220 \Omega$ $R3 = 10 \text{ k}\Omega$ $R4 = 10 \text{ k}\Omega$

R5 = $100 \text{ k}\Omega \text{ trimmer}$

R6 = 150 Ω R7 = 56 Ω R8 = 1 Ω

R9 = 1Ω C1 = 100 nF multicouche

C2 = 10 nF 100 V polyester C3 = 22 nF 100 V polyester C4 = 100 nF multicouche

C5 = 100 nF 100 V polyester C6 = 47 μ F 25 V électrolytique

C7 = 220 pF céramique

C8 = 47 μ F 25 V électrolytique C9 = 220 μ F 25 V électrolytique

C10 = 220 μ F 25 V électrolytique C11 = 100 nF 100 V polyester

C12 = 220 µF 25 V électrolytique

T1 = NPN BC547 D1 = Diode 1N4007 U1 = Ampli TBA820M U2 = Régulateur 7805 U3 = Module Aurel XTR-434

Divers:

2 Borniers 2 pôles

1 Support 2 x 4 broches

1 HP miniature 8 Ω

2 Strip 9 broches femelles

1 Coupe 17 cm fil émail 12/10

Note: La législation sur le sujet dépend du pays dans lequel vous habitez. Si vous avez un doute, renseignez-vous auprès de votre Administration.

Coût de la réalisation*

Tous les composants visibles sur les figures 4 et 8, pour réaliser ce système de transmission données et audio à 100 kbps EF.404 peuvent facilement se trouver chez nos annonceurs. Le circuit imprimé pourra être réalisé par la méthode décrite dans le numéro 26 d'ELM pages 59 à 61. Le prix de revient est d'environ : 141,00 €.

Un module XTR-434 seul : 58,00 €.

*Les coûts sont indicatifs et n'ont pour but que de donner une échelle de valeur au lecteur. La revue ne fournit ni circuit ni composant. Voir les publicités des annonceurs.



TX ET RX CODES MONOCANAL (de 2 à 5 km)



Pour radiocommande. Très bonne portée. Le nouveau module AUREL permet, en champ libre, une portée entre 2 et 5 km. Le système utilise un circuit intégré codeur MM53200 (UM86409). Décrit dans ELECTRONIQUE n° 1.



FT151	Emetteur en kit	33,50 €
FT152	Récepteur en kit	27,40 €

UN SYSTEME DE RADIOCOMMANDE UHF LONGUE PORTEE

Il comporte deux canaux avec codage digital et des sorties sur relais avec la possibilité d'un fonctionnement bistable ou monostable. Alimentation 12 V.

able	S CONTRACTOR OF STREET	101
en 433	MHz	35,10 €
t en 433	8 MHz	42,00 €

F1310	Emetteur complet en 433 MHz	ან, IU €	į
FT311	Récepteur complet en 433 MHz	42,00 €	
FT310/866	Emetteur complet en 866 MHz	35,10 €	
FT311/866	Récepteur complet en 866 MHz	50,30 €	,

UN RECEPTEUR 433,92 MHz 16 CANAUX



Ce récepteur fonctionne avec tous les émetteurs type MM53200, UM86409, UM3750, comme le FT151, FT270, TX3750/2C.

FT356	Récepteur complet en kit	80,80 €
TX3750/4C	Télécommande 4 canaux	38,10 €

UNE TELECOMMANDE 2 CANAUX A ROLLING CODE

Récepteur à auto-apprentissage, basé sur le système de codage Keeloq de Microchip. Il dispose de deux sorties sur relais qui peuvent fonctionner en mode monostable ou à impulsions.

FT307		Kit	réce	pteur
	1 4			

comp	let	 24,30 €

TX-MINIRR/2 Télécommande 2 canaux 19,10

UN DETECTEUR DE MICROS ESPIONS

Récepteur à large bande, très sensible, pouvant détecter les rayonnements radioélectriques du megahertz au gigahertz. S'il est intéressant pour localiser des émetteurs dans les gammes CB ou UHF, il est tout particulièrement utile pour "désinfester" les bureaux ou la maison en cas de doute sur la présence de micros espions.



UNE INTERFACE 16 CANAUX POUR COMMANDE VOCALE

Circuit de haute technologie capable de reconnaître jusqu'à 40 commandes vocales, associé à un affichage utile pour l'apprentissage et le fonctionnement.

Ce circuit d'interface pour commande vocale peut piloter 16 canaux composés de 8 relais et de 8 sorties TTL. Il tire son alimentation de la carte vocale



T338B	Kit platine de base	68,60 €
T338D	Kit partie afficheur	15,25 €
T361	Kit interface 16 canaux	50,75 €

TX / RX 4 CANAUX A ROLLING CODE



Sauf erreurs typographiques ou omissions.

Photos non confractuelles. Publicité valable pour le mois de parution, Prix exprimés en francs français toutes taxes comprises

Système de télécommande à code aléatoire et tournant. Chaque fois que l'on envoie un signal, la combinaison change. Avec ses 268 435 456 combinaisons possibles le système offre une sécurité maximale.

HA433HH/4 HA IIIOIILE	
avec boîtier	67.10 €
	,
TX433RR/4 TX monté	31,25 €

TELECOMMANDES CODEES 2 ET 4 CANAUX

Emetteurs à quartz 433,92 MHz homologués CE. Type de codage MM53200 avec 4096 combinaisons possibles. Disponible en 2 et 4 canaux. Livré monté avec piles.

TX3750/2C	 Emetteur 2	canaux	 29,00 €
TX3750/4C	 Emetteur 4	canaux	 38.10 €



UN DECODEUR DE TELECOMMANDES POUR PC

Cet appareil permet de visualiser sur l'écran d'un PC l'état des bits de



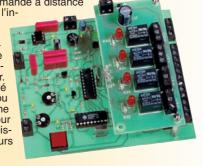
codage, donc le code, des émetteurs de télécommande standards basés sur le MM53200 de National Semiconductor et sur les MC145026, 7 ou 8 de Motorola, transmettant sur 433.92 MHz. Le tout fonctionne grâce à une interface reliée au port série RS232-C du PC et à un simple logiciel en QBasic.

FT255	Kit complet avec log.	38 90 €	

UNE CLEF DTMF 4 OU 8 CANAUX

Cet appareil permet la commande à distance de plusieurs appareils, par l'intermédiaire de codes, expri-

termédiaire de codes, exprimés à l'aide de séquences multifréquence. Il se connecte à la ligne téléphonique ou bien à la sortie d'un appareil radio émetteur-récepteur. Il peut être facilement activé à l'aide d'un téléphone ou d'un clavier DTMF, du même type que ceux utilisés pour commander la lecture à distance de certains répondeurs téléphoniques.



FT354	Kit 4 canaux	58,00 €
FT110E	Extension canaux	14,50 €

UNE SERRURE ELECTRONIQUE DE SECURITE A TRANSPONDEURS

En approchant d'elle un transpondeur (type carte ou porte-clés) préalablement validé, cette serrure électronique à haut degré de sécurité commande un relais en mode bistable ou à impulsions. Chaque serrure peut permettre l'accès à 200 personnes différentes.

FT318 Kit complet sans transpondeur	38,20 €
TAG-1 Transpondeur type porte-clé	12,50 €
TAG-2 Transpondeur type carte 1	12,50 €



CD 908 - 13720 BELCODENE Tél.: 04 42 70 63 90 - Fax 04 42 70 63 95 Internet: http://www.comelec.fr

DEMANDEZ NOTRE NOUVEAU CATALOGUE 32 PAGES ILLUSTRÉES AVEC LES CARACTÉRISTIQUES DE TOUS LES KITS

Expéditions dans toute la France. Moins de 5 kg : Port 55 F. Règlement à la commande par chèque, mandat ou carte bancaire. Bons administratifs acceptés. Le port est en supplément. De nombreux kits sont disponibles, envoyez votre adresse et cinq timbres, nous vous ferons parvenir notre catalogue général.

Ce petit émetteur audio-vidéo, dont on peut ajuster la fréquence d'émission entre 2 et 2.7 GHz par

pas de 1 MHz, se programme à l'aide de deux touches. Il com-porte un afficheur à 7 segments fournissant l'indication de la fréquence sélectionnée. Il utilise un module HF à faible prix dont les prestations sont remarquables.

FT374Kit complet sans boîtier avec antenne.......... 105,95 €

Récepteur audio/vidéo de 2,2 à 2,7 GHz

Voici un système idéal pour l'émetteur de télévision amateur FT374.

Fonctionnant dans la bande s'étendant de 2 à 2,7 GHz, il trouvera également une utilité non négligeable dans la recherche de mini-émetteurs télé opérant dans la même gamme de fréquences.



83,85 € FT373 Kit complet sans boîtier ni récepteur

Emetteur 2,4 GHz / 20 mW

Récepteur 2,4 GHz

4 canaux 13,8 VDC Sélection des fréquences :.. ...DIP switch Fréquences :....2,4-2,427-2,454-2,481 GHz Stéréo:.....Audio 1 et 2 (6,5 et 6,0 MHz)

35.85 €



et 256 canaux

Alimentation :	13,8 VDC
Fréquences :	2,2 à 2,7 GHz
Sélection des fréquences :	DIP switch
Stéréo :Audio 1 et	2 (6.5 et 6 MHz)

TX2.4G/256 ... Emetteur monté.. 64,80 € 425 F

4 canaux

Alimentation :.....13,8 VDC 8 canaux max. Visualisation canal :....

....49,55 € ANT/STR . Ant. fouet pour TX & RX 2,4 GHz9,90 € RX2.4G... Récepteur monté

Pour les versions émetteur 200 mW, NOUS CONSULTER

Alimentation :	13,8 VDC
Fréquences :	2,2 à 2,7 GHz
Sélection des fréquences :	DIP switch
Stéréo :Audio 1 et	

et 256 canaux

Alimentation :	13,8 VDC
Sélection canal:	DIP switch
Sorties audio: Audio 1	et 2 (6,5 et 6 MHz)

RX2.4G/256... Récepteur monté....... 64,80 €

Emetteur audio/vidéo 2,4 GHz 4 canaux avec micro

Émetteur vidéo miniature avec entrée microphone travaillant sur la bande des 2,4 GHz. Il est livré sans son antenne et un microphone électret. Les fréquences de transmissions sont au nombre de 4 (2.413 / 2.432 / 2.451 / 2.470 GHz) et sont sélectionnables à l'aide d'un commutateur. Carac téristiques techniques : Consommation : 140 mA. Alimentation : 12 V Dim. : 40 x 30 x 7,5. Puissance de sortie : 10 mW. Poids : 17 grammes.

FR170.... Emetteur monté version 10 mW...... 76,10 € FR135.... Emetteur monté version 50 mW.......89.95 €

Récepteur audio/vidéo 4 canaux

Livré complet avec boîtier et antenne, il dispose de 4 canaux (2.413 / 2.432 / 2.451 / 2.470 GHz) sélectionnables à l'aide d'un cavalier. Caractéristiques techniques Sortie vidéo : 1 Vpp sous 75 Ω Sortie audio : 2 Vpp max.

FR137...Récepteur monté........... 120,40 €

Amplificateur 438,5 MHz - 1 watt

Cet amplificateur 438.5 MHz et canaux UHF est particulièrement adapté pour les émissions TV. Entrée et sortie 50 ohms. P in min. : 10 mW. P in max.: 100 mW. P out max.: 1 W. Gain: 12,5 dB. Alim.: 9 V.

AMPTV Amplificateur TV monté 50.30 €

Ampli 1,3 Watt

toutes taxes comprises. Sauf erreurs typographiques ou omissions

parution. Prix exprimés en euros

mois de

contractuelles. Publicité valable pour le

Alim.:.......... 9 V à 12 V Gain: 12 dB

AMP2.4G/1W 135,70 € Cordon 1m/SMA mâle 18,30 € ANT-HG2.4

Antenne patch......150.00 €

Antenne Patch pour la bande des 2,4 GHz

Cette antenne directive patch offre un gain de 8,5 dB. Elle s'utilise en un gain de 8,5 db. Eile s utilisé en réception aussi bien qu'en émission et elle permet d'augmenter considérablement la portée des dispositifs RTX travaillant sur ces fréquences. Ouverture angulaire : 70° (horizontale), 85° (verticale)



Emetteur audio/vidéo

Microscopique émetteur audio/vidéo de 10 mW travaillant à la fréquence de 2 430 MHz.

L'émetteur qui mesure seulement 12 x 50 x 8 mm offre une portée en champ libre de 300 m.

Il est livré complet avec son récepteur (150 x 88 x 44 mm). Alimentation : 7 à 12 Vdc. Consommation: 80 mA.

FR162......229.00 €

Caméra CMOS couleur

Microscopique caméra CMOS couleur (18 x 34 x 20 mm) avec un émetteur vidéo 2 430 MHz incorporé. Puissance de sortie 10 mW. Résolution de la caméra : 380 lignes TV. Optique 1/3" f=4.3 F=2.3.

Ouverture angulaire 73°. Alimentation de 5 à 7 Vdc. Consommation 140 mA. Le système est fourni complet avec un récepteur (150 x 88 x 44 mm).

...434.50 € FR163.....

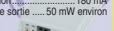
Emetteur TV audio/vidéo 49 canaux

Tension d'alimentation 5 -6 volts max Consommation ... Transmission en UHF . du CH21 au CH69 Vin mim Vidéo500 mV

180 mA Puissance de sortie 50 mW environ

KM1445 Emetteur monté

avec coffret et antenne109,75 €



Emetteur TV audio/vidéo

Permettent de retransmettre en VHF ou UHF une image ou un film sur plusieurs téléviseurs à la fois. Alimentation 12 V. Entrée audio et entrée vidéo par fiche RCA.



39,90 € FT272/VHF.. Kit vers. VHF FT272/UHF.. Kit vers. UHF..........43,45 € 60,80 € FT292/VHF.. Kit vers. VHF64,80 € FT292/UHF.. Kit vers. UHF.....

(Description complète dans ELECTRONIQUE et Loisirs n°2 et n°5)



Scrambleur audio/vidéo à saut de fréquence

ue vous faites fonctionner votre émetteur audio/vidéo équipé d'un module Lorsque vous taites fonctionner votre emetteur audioviverse equipe a un module 2.4 GHz vous souhaitez, évidemment, que vos émissions ne puissent être regal dées que par les personnes autorisées. Mais comment faire puisque n'importe quel voisin équipie d'un récepteur calé sur la même fréquence peut vous rece-voir à? À l'aide de ce système simple et éfficace, bien plus fiable que les coûteux scramblers numériques, vous aurez la confidentialité que vous recherchez.





Mini émetteur de TV bandes UHF ou VHF

Ce mini émetteur tient sur un circuit imprimé d'à peine 4 x 9 cm sur lequel prennent place un microphone électret à haute sensibilité et une caméra CMOS ultra miniature noir et blanc. Il s'agit d'un émetteur son et images pas plus grand qu'un téléphone portable. Selon le type de module HF que l'on choisit et qui dépend du canal libre disponible là où on le fait fronctionner, il peut émettre soit en UHF, soit en VHF. Sa portée est comprise entre 50 et 100 mètres.

.106,55 € FT368... Kit complet avec caméra......

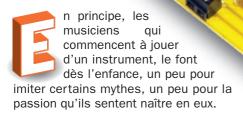
CD 908 - 13720 BELCODENE Tél. : 04 42 70 63 90 - Fax 04 42 70 63 95 Internet: http://www.comelec.fr

DEMANDEZ NOTRE NOUVEAU CATALOGUE 32 PAGES ILLUSTRÉES AVEC LES CARACTÉRISTIQUES DE TOUS LES KITS Expéditions dans toute la France. Moins de 5 kg : Port 8,40 €. Règlement à la commande par chèque, mandat ou carte bancaire. Bons administratifs acceptés. Le port est en supplément. De nombreux kits sont disponibles, envoyez votre adresse et cinq timbres, nous vous ferons parvenir notre catalogue général.

EF.403

Un préamplificateur pour guitare avec mélangeur 2 voies et contrôle de tonalité

Ce préamplificateur permet d'élever le niveau du signal issu du microphone ainsi que le réglage des tonalités hautes, médiums et basses. Il peut piloter deux amplificateurs distincts ou un amplificateur et un casque. La présence d'un étage mélangeur à l'entrée, autorise son utilisation pour préamplifier deux guitares simultanément. En somme, l'instrument idéal pour le musicien constituant sa première formation musicale.



La guitare et la guitare basse sont les instruments préférés des débutants. Comme ce sont des instruments relativement simples, il est possible de les acquérir pour un prix abordable et d'avoir ainsi, immédiatement en main, la clef permettant d'entrer dans le monde de la musique.

La vocation des jeunes et des moins jeunes permet la formation de modestes orchestres que nous retrouvons lors des après-midi ou des soirées dansantes.

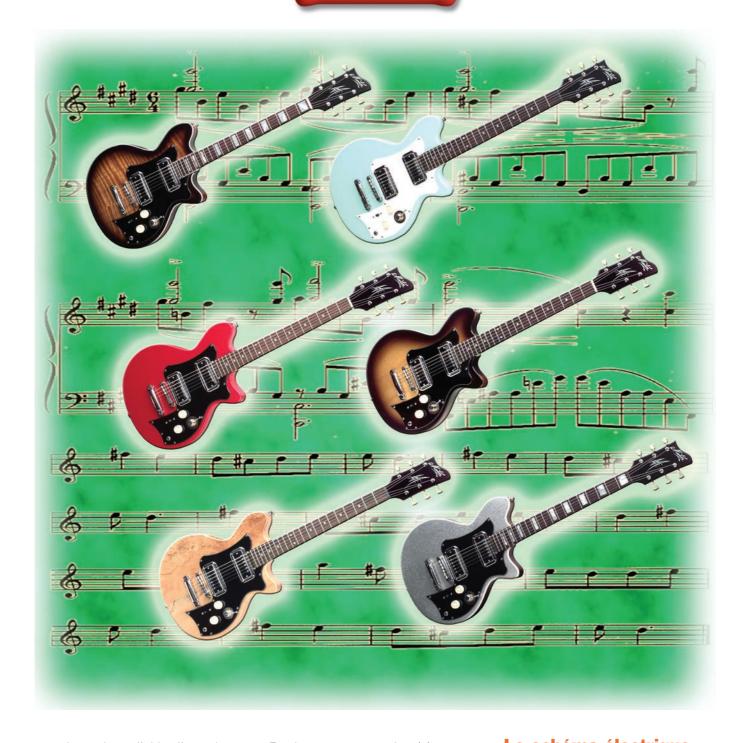
Tous ces musiciens, surtout lorsqu'ils débutent, subissent immanquablement la même constante : le cuisant manque

d'argent! L'argent qui fait souvent défaut et qu'il faut toujours économiser pour pouvoir se procurer un nouvel instrument, un nouvel amplificateur, etc. Minimiser ses dépenses est d'une importance vitale.

Voici pourquoi, ceux qui partagent leur loisir entre la musique et l'électronique parcourent souvent les pages des revues spécialisées à la recherche d'un projet qui fonctionne bien et qui coûte peu.

Parmi les schémas dédiés au monde musical, il ne manque pas de préamplificateurs ni d'amplificateurs pour guitares,





avec lesquels et l'aide d'un robuste haut-parleur à large bande dans un coffret en bois, on peut diffuser le son de son instrument préféré.

De quoi s'agit-il?

Dans cet article, nous proposons la réalisation d'un préamplificateur pour guitare électrique ou pour guitare basse.

Il s'agit en fait, d'un dispositif qui préamplifie le signal produit par le microphone des instruments (qu'il soit magnétique ou piézoélectrique) du niveau nécessaire pour piloter correctement un amplificateur de puissance quelconque.

En plus, nous avons ajouté à ce montage, un contrôle de la tonalité avec lequel il est possible de modifier le timbre de l'instrument ou de l'amplificateur, de manière à obtenir le son convenant le mieux à l'utilisateur.

Le tout est complété par une sortie auxiliaire, qui permet d'écouter directement la musique à l'aide d'un casque (très utile pour l'entraînement en appartement).

Et ce n'est pas fini! Le préamplificateur dispose d'un mélangeur à deux canaux, donc de deux entrées amplifiées séparément, auxquelles on peut envoyer le signal d'autres instruments musicaux (au choix).

Le schéma électrique

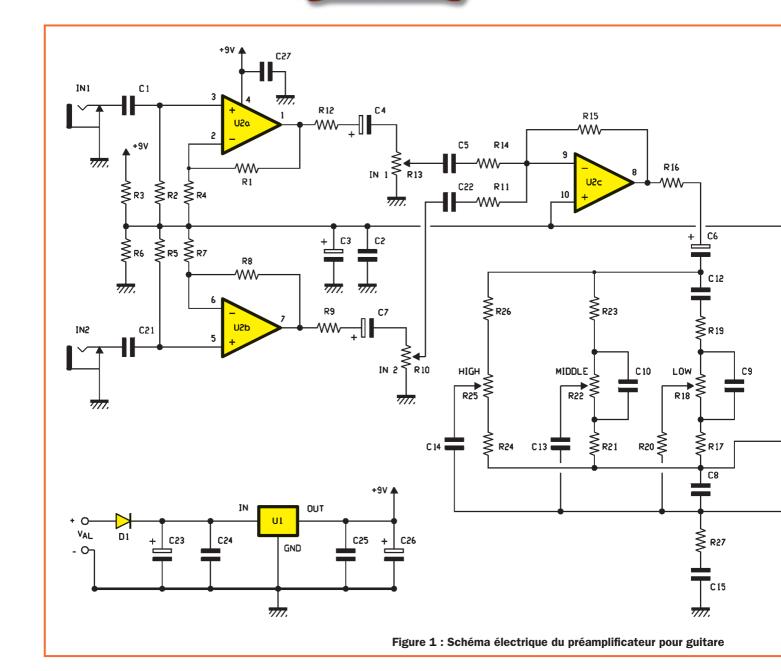
Voyons comment est constitué le préamplificateur en nous référant au schéma électrique de la figure 1.

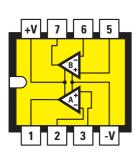
Chacune des deux entrées (IN1 et IN2) est reliée à l'étage non inverseur d'un amplificateur opérationnel.

Pour être précis, le signal appliqué à la première entrée est amplifié 4 fois par U2a, le signal appliqué à IN2 reçoit le même traitement mais c'est évidemment U2b qui se charge de ce travail.

Les deux amplificateurs opérationnels se trouvent dans le même boîtier U2, un TL074 qui en compte 4.





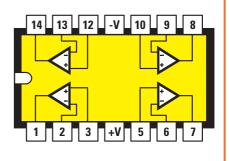


TL 074

Figure 2a : Brochage de l'amplificateur opérationnel TL074 vu de dessus.

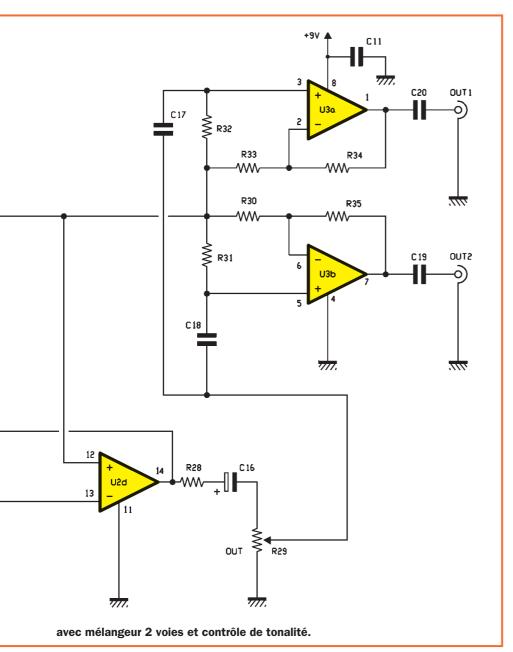
Dans les préamplificateurs et plus généralement dans tous les dispositifs qui amplifient des signaux de faible amplitude, il est fondamental que les éléments actifs (transistors, amplificateurs opérationnels, etc.) présentent un niveau de bruit très bas afin d'obtenir de l'appareil, un rapport signal/bruit élevé.

Dans les circuits audio, ce rapport signal/bruit se traduira par un bruit de fond presque imperceptible. Pour cette raison, dans notre préamplificateur, nous avons utilisé le TL074 et le NE5532, qui parmi les composants à faible coût disponibles dans le commerce, sont ceux qui présentent le plus bas niveau de bruit.



NE 5532

Figure 2b : Brochage de l'amplificateur opérationnel NE5532 vu de dessus.



Notez la méthode particulière de polarisation des amplificateurs opération-

nels U2a et U2b. Ceux-ci reçoivent, sur l'entrée non inverseuse, la moitié du potentiel d'alimentation. Ainsi, les sorties se trouvent au repos, à la même tension.

La masse artificielle a été créée pour tous les amplificateurs opérationnels contenus dans U2 et U3, car ils fonctionnent avec une tension simple de 9 volts, au lieu d'une alimentation symétrique comme c'est généralement le cas (voir la leçon sur les amplis op dans ce même numéro).

La configuration d'un seul diviseur de tension pour tous les amplificateurs opérationnels, adoptée ici, présente cependant un avantage, elle ne nécessite pas l'utilisation de condensateurs de liaison dans les étages de contreréaction. En revanche, elle nécessite un très bon filtrage de la ligne positive alimentant le diviseur de tension, sinon, le signal audio se superpose sur elle et génère d'inacceptables interférences.

Cela explique la présence des condensateurs C2 et C3, le premier supprimant les hautes fréquences, le second agissant sur les fréquences les plus basses de la bande audio et sur le ronflement (l'ondulation résiduelle après le filtrage).

Nous voyons à présent, que les signaux amplifiés par les étages d'entrée passent au travers des condensateurs de liaison C4 et C7 et rejoignent chacun un potentiomètre. Les curseurs de R13 et R10 sont connectés à l'entrée inverseuse de l'amplificateur opérationnel U2c à travers une cellule RC.

Ce dernier fonctionne en mélangeur, car il amplifie (même s'il en inverse la phase), la somme algébrique des composantes BF prélevées sur les potentiomètres.

Pouvant doser le niveau audio associé à chacune des entrées, il est évident qu'en tournant le curseur de R13 vers la masse, on réduit la présence (à la sortie de l'amplificateur) du son de la guitare reliée à l'entrée "IN1", par contre, en le tournant du côté opposé, le niveau est augmenté.

Le même raisonnement s'applique pour le potentiomètre R10 par rapport à l'entrée "IN2".

Le signal mélangé par U2c rejoint le réseau du contrôle de tonalité, un circuit actif qui utilise un autre amplificateur opérationnel, nécessairement monté en configuration inverseuse, cela parce que cet amplificateur utilise comme contre-réaction une technique appelée "Baxandall".

Comme le contrôle de tonalité est un étage inverseur, cela nous oblige à le faire précéder d'un autre étage, inverseur également, de manière à replacer le signal dans sa phase originelle.

Le pont (Baxandall) permet le réglage du niveau de chacune des bandes de fréquence. En effet, dans une certaine mesure, il peut les amplifier ou les atténuer

Dans le circuit, R24, R25, R26 et C14 forment le réseau des sons aigus, R21, R22, R23 et C10 celui des basses et R17, R18, R19, C12, C9 celui des médiums.



Le fonctionnement est assez simple, il suffit d'analyser un réseau à la fois. Par exemple, celui des basses, peut être considéré comme l'addition de deux impédances, une en série avec l'entrée inverseuse et l'autre entre celle-ci et la sortie de l'amplificateur opérationnel.



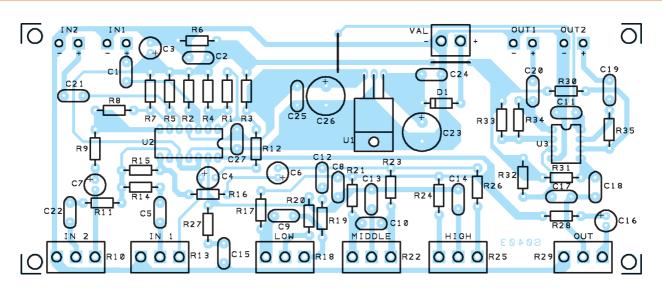


Figure 3 : Schéma d'implantation des composants du préamplificateur pour guitare.

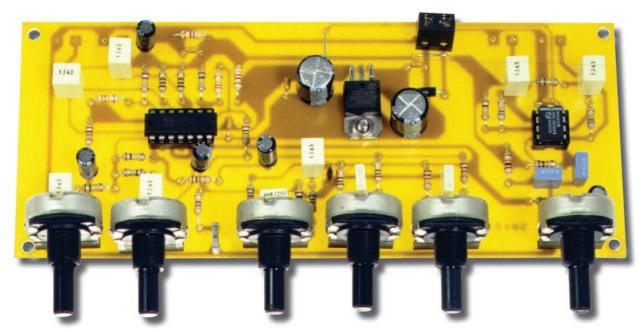


Figure 4 : Photo vue de dessus, du préamplificateur avec tous ces composants en place. Remarquez la fixation de U1, le régulateur 7809.

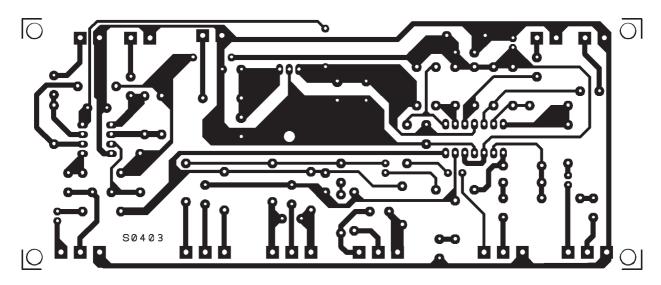


Figure 5 : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé du préamplificateur pour guitare.

Liste des composants

R1 $= 330 \text{ k}\Omega$ R2 $= 1 M\Omega$ R3 = $4.7 \text{ k}\Omega$ $= 100 \text{ k}\Omega$ R4 R5 $= 1 M\Omega$ R6 $= 4.7 \text{ k}\Omega$

 $= 100 \text{ k}\Omega$ R7 R8 $= 330 \text{ k}\Omega$ R9 = 100Ω

R10 = 100 k Ω Potentiomètre

 $R11 = 100 k\Omega$ $R12 = 100 \Omega$

R13 = $100 \text{ k}\Omega$ Potentiomètre

 $R14 = 100 k\Omega$ $R15 = 100 k\Omega$ $R16 = 100 \Omega$ $R17 = 560 \Omega$

R18 = $10 \text{ k}\Omega$ Potentiomètre

R19 = 560Ω $R20 = 10 k\Omega$ $R21 = 150 \Omega$

 $R22 = 10 \text{ k}\Omega$ Potentiomètre

 $R23 = 150 \Omega$ $R24 = 1 k\Omega$

 $R25 = 100 \text{ k}\Omega$ Potentiomètre

 $R26 = 1 k\Omega$ $R27 = 470 \Omega$ $R28 = 100 \Omega$

R29 = $10 \text{ k}\Omega$ Potentiomètre

 $R30 = 100 \text{ k}\Omega$ $R31 = 10 k\Omega$ $R32 = 10 k\Omega$ $R33 = 100 \text{ k}\Omega$ $R34 = 560 \text{ k}\Omega$ $R35 = 560 \text{ k}\Omega$

= 1 µF 63 V polyester C2 = 100 nF multicouche

La première est composée de R23 et de la moitié de R22, l'autre est formée de la moitié restante du potentiomètre et de R21.

Ceci s'entend en excluant C10, car nous supposons travailler aux fréquences basses de la gamme audio, pour lesquelles la réactance du condensateur est beaucoup plus élevée que les valeurs résistives en examen, donc sans influence.

Par l'étude des amplificateurs opérationnels en contre-réaction parallèle/ parallèle, nous savons que le gain croît en réduisant la résistance d'entrée et diminue lorsqu'on l'augmente. Pour la résistance de contre-réaction, c'est exactement le contraire.

En transposant ce concept à notre circuit, nous voyons qu'en déplaçant le curseur de R22 vers l'extrémité

= 10 µF 63 V électrolytique

C4 = 10 µF 63 V électrolytique C5

= 1 µF 63 V polyester

= 1 uF 100 V électrolytique C6 = 10 µF 63 V électrolytique

C8 = 33 pF céramique

C9 = 6,8 nF 100 V polyester C10 = 4.7 nF 100 V polyester

C11 = 100 nF multicouche

 $C12 = 1 \mu F 63 V polyester$

C13 = 33 nF 100 V polyesterC14 = 22 nF 100 V polyester

C15 = 1 nF 100 V polyester

C16 = $1 \mu F 100 V$ électrolytique

C17 = 470 nF 63 V polyesterC18 = 470 nF 63 V polyester

C19 = $1 \mu F 63 V$ polyester

 $C20 = 1 \mu F 63 V$ polyester

C21 = $1 \mu F 63 V$ polyester $C22 = 1 \mu F 63 V polyester$

C23 = 470 μ F 25 V électrolytique

C24 = 100 nF multicouche C25 = 100 nF multicouche

 $C26 = 470 \mu F 25 V$ électrolytique

C27 = 100 nF multicouche

= Diode 1N4007 U1 = Régulateur 7809 = Ampli op TL074

= Ampli op NE5532

Divers:

Bornier 2 pôles

Support 2 x 7 broches

Support 2 x 4 broches

Boulon 3MA x 15

Entretoises adhésives (si vous décidez de fixer le ci autrement que par les potentiomètres)

connectée à R23, on augmente la valeur de l'impédance de contre-réaction au détriment de celle d'entrée, qui diminue. En conséquence, le gain dans la bande des tonalités basses augmente.

Au contraire, en déplaçant le curseur de R22 vers R21, l'impédance de contre-réaction diminue en faveur de celle d'entrée, donc, le gain baisse et les tonalités graves sont atténuées.

Aux movennes et hautes fréquences. C10 court-circuite R22, tendant à rendre cette résistance pratiquement inutile, ses variations résistives étant tellement faibles que le contrôle n'a aucun effet.

Nous pourrions renouveler l'analyse pour les deux autres filtres, mais nous pensons que le mécanisme est bien compris.

Du pont actif de "Baxandall", vous devez principalement vous rappeler deux particularités : la fonction des potentiomètres (R18 = médiums ; R22 = basses; R23 = aigus) et le fait, qu'au repos, avec les curseurs à micourse, le gain est nul.

En fait, si les curseurs des potentiomètres sont placés à mi-course, le pont a un gain unitaire (de 1), il est donc en mesure d'amplifier ou d'atténuer dans un sens ou dans l'autre.

Habituellement, pour définir le gain ou l'atténuation des contrôles de tonalité on utilise les décibels plutôt que des unités. Disons donc que l'atténuation/ exaltation se situe, pour les basses et les aigus, autour de ±20 dB, pour les médiums, autour ±15 dB.

Le signal ainsi traité est disponible sur la patte 14 de U2d, duquel il passe au potentiomètre R29 qui fait fonction de contrôle de volume maître et permet de régler le niveau sonore d'écoute, quelle que soit l'entrée active à ce moment.

La BF, prélevée du curseur du potentiomètre, pilote, en parallèle, deux amplificateurs opérationnels travaillant en configurations identiques.

Tout deux sont des amplificateurs opérationnels non inverseurs ayant un gain théorique de 6, en considérant la mise en service de R34 et R35 pour la contreréaction.

Si le gain vous semble excessif, vous pouvez le réduire en modifiant la valeur de ces deux éléments (figure 7). En effet, le gain total au centre de la bande (ceci en excluant l'intervention du pont Baxandall) se situe aux alentours de 24 fois (en tension).

Cela peut aller si vous reliez à l'entrée des guitares avec des microphones magnétiques ou tout au moins capables de fournir des signaux de l'ordre de quelques centaines de millivolts, mais avec des microphones piézo (qui, normalement, développent jusqu'à 1 Veff), vous pourriez obtenir à la sortie quelque chose comme 20 volts!

LES MEILLEURS SERVICES ET LES MEILLEURS PRIX ? C'EST AUPRÈS DE NOS ANNONCEURS QUE VOUS LES TROUVEREZ! FAITES CONFIANCE À NOS ANNONCEURS.



AUDIO

Dans ce cas, comme les amplificateurs opérationnels ne peuvent gérer une amplitude de cet ordre (ils sont alimentés en 9 volts, ils ne délivrent donc au maximum que des signaux de 8 Vpp), ils saturent facilement.

Les sorties "OUT1" et "OUT2" ont été séparées pour piloter un amplificateur de puissance et un autre dispositif.

En réalisant un unique appareil avec préamplificateur et amplificateur ensemble, il est possible de prévoir une prise pour envoyer le signal (par exemple celui de la sortie "OUT2") à un mélangeur, à un banc de régie, à un second amplificateur pour instruments musicaux ou à un casque ayant une impédance de quelques centaines d'ohms.

L'alimentation

Avant de passer aux explications de construction, voyons rapidement l'étage d'alimentation.

Nous avons dit que les amplificateurs opérationnels fonctionnent tous en 9 volts, tension fournie à l'aide d'un régulateur intégré 7809, alimenté à son tour par le bornier "VAL", au travers de la diode de protection D1.

La totalité du circuit fonctionne avec une tension de 12 à 20 volts appliqués aux points "VAL" et consomme un courant d'environ 80 milliampères.

L'analyse du schéma électrique étant achevée, nous pouvons poursuivre avec le câblage du dispositif.

La réalisation pratique

Avant tout, il faut réaliser le circuit imprimé, soit en utilisant votre méthode habituelle, soit en utilisant la méthode décrite dans le numéro 26 d'ELM pages 59 à 61. Pour ce faire, reportez-vous au dessin de la figure 5.

Le circuit gravé et percé, soudez tous les composants, toujours en partant des plus bas pour aller vers les plus hauts. Comme d'habitude, attention au sens des composants polarisés et des supports. Le régulateur 7809 ne nécessite pas de radiateur et doit être monté à plat, avec sa partie métallique appuyée sur la surface du circuit imprimé. Il sera ensuite fixé par une vis métallique et son écrou 3MA.

Les potentiomètres, tous au pas standard (5 mm), sont disposés en ligne, chacun à sa place. Veillez à les tenir bien droits et alignés entre eux, ainsi, vous pourrez les insérer facilement sur un panneau percé pour les recevoir.

Les soudures terminées, insérez (dans le bon sens) le TL074 dans son support de 14 broches et le NE5532 dans son support de 8 broches.

Tension d'alimentation12 Vcc Consommation80 mA Sensibilité d'entrée (max)..1 Veff Niveau de sortie (max)2,8 Veff Impédance d'entrée......1 M Ω Impédance de sortie200 Ω Réponse en fréquence......35 Hz à 40 kHz Rapport signal/bruit> 60 dB

> Figure 6: Caractéristiques techniques.

Le préamplificateur terminé, vous pouvez le mettre en place dans le même coffret que l'amplificateur de puissance ou le monter, à part, dans un boîtier Technibox ou Teko.

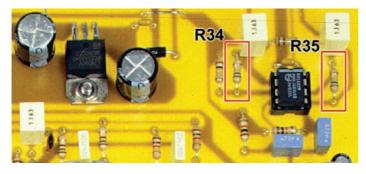
Percez le panneau afin de faire passer les six potentiomètres et fixez le circuit en serrant les écrous de ces derniers, ainsi, vous n'aurez besoin d'aucune

Avec du câble coaxial de petit diamètre, connectez chacune des entrées à une prise jack mono de panneau d'un diamètre de 6,35 mm.

Pour ce qui concerne les sorties, une va sur l'entrée de l'amplificateur et l'autre à une prise jack mono ou RCA de panneau, que vous utiliserez comme sortie auxiliaire.

Pour l'alimentation, vous pouvez récupérer la tension requise sur l'amplificateur de puissance, pour peu qu'il délivre une tension ne dépassant pas 20 volts.

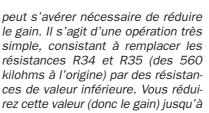
♠ A. B.



Le préamplificateur pour guitare décrit dans ces lignes présente un gain d'environ 20 fois par rapport au signal d'entrée. Si vous notez que le groupe préamplificateur/amplificateur tend à produire de la distorsion, même pour de petits déplacements des potentiomètres de volume d'entrée (R10 et R13) ou du maître (R29), il

obtenir une préamplification exempte de distorsion.

Figure 7 : Comment modifier le gain ?



Coût de la réalisation*

Tous les composants visibles figure 3, pour réaliser ce préamplificateur pour guitare EF.403 peuvent facilement se trouver chez nos annonceurs. Le circuit imprimé pourra être réalisé par la méthode décrite dans le numéro 26 d'ELM pages 59 à 61. Le prix de revient est d'environ : 28,00 €.

*Les coûts sont indicatifs et n'ont pour but que de donner une échelle de valeur au lecteur. La revue ne fournit ni circuit ni composant. Voir les publicités des annonceurs.

VELLEMAN kits Consultez notre site Internet en français

= = http://www.velleman.fr

RADAR DE STATIONNEMENT

€ 46.50

Si vous éprouvez des difficultés à vous garer, ce kit vous offre la solution. Par l'application d'ondes sonores (ultrasons) situées au-delà du seuil d'audibilité, nous pouvons "mesurer" une distance au moyen d'un capteur qui, monté à l'arrière de votre voiture, peut déterminer la proximité du véhicule garé derrière le vôtre ou de quelque autre obstacle (uniquement à l'hauteur

des capteurs) Si la distance minimale préalablement fixée est dépassée, vous entendrez un signal sonore

plage de détection : 5cm - 1.5m (réglable) angle de détection : 5 alimentation : 10 - 15Vcc / 16mA dimensions du circuit imprimé : capteur : 28 x 95mm base : 48 x 125mm

K3502



l'accu par suite

Un certain nombre d'indications de contrôle sont intégrées pour assurer le bon fonctionnement de l'alarme.

Pré-alarme (avertisseur sonore intégré) vous rappelant que l'alarme est activée et de ne pas oublier de la débrancher.

> Détecte des chutes de tension de l'accu Ralentissement de montée en voiture à 30 secondes avec indication buzzer

Ralentissement de descente 2 à 180 secondes avec indication LED Durée signal d'alarme : 60 secondes

avec réinitialisation Alimentation: 12V Courant d'attente : 25mA

Dimensions du circuit imprimé : 62 x 100mm

K3504

AVERTISSEUR SONORE POUR PHARES DE VOITURE

l est possible de régler cet avertisseur sonore de phares de voiture pour une ou pour feux de position) doivent ètre éteints après que le contact ait été coupé (protection de la batte rie). D'autre part, la fonction d'avertissement

Signal d'alarme à répétition continue pour L'ALLUMAGE des phares (signal pouvant être coupé)

Signal d'alarme à répétition réduite pour L'EXTINCTION des phares . Seul 3 fils sont nécessaires pour la connexion

alimentation : accu de 12V Dimensions du circuit imprimé 48 x 57mm

K3505

€ 14,95

ALARME AUTOMOBILE A TELECOMMANDE RF



€ 24.95

Cette alarme de voiture se distingue par ses énormes possibilités de raccordement et de contrôle de différents capteurs La commande à distance (infrarouge pour K3512) permet en outre d'enclencher le verrouillage centralisé de la voiture en

même temps que l'alarme.

Gestion intégrale par microprocesseur Commande à distance multifonctionnelle

Indications d'enclenchement et de désenclenchement sonores et lumineux.

LED de tableau de bord multifonctionnelle

R6-enclenchement automatique après une alarme Détection des baisses de tension réglable Détecteur de vibrations réglable

Relais spécial de coupure du démarreur (30A) fourni

Sortie pour clignotants (2 x 6A max.) Sortie pour verrouillage centralisé (100mA)

Code programmable pour l'émetteur et le récepteur (8.748 codes)
Nombre illimité d'émetteurs applicable (K6706 RF, K6708 IR)
Tension d'alimentation : 12Vcc / consommation : 50mA en mode veille

> WARNING < BURGLAR PROTECTED > WARNING <

BURGLAR

125.75

K3511

€ 125.75

K3512

SIMULATEUR

LED avec effet clignotant "réaliste" simule une alarme voiture active activation automatique lors du coupage du moteur installation facile avec deux fils sensibilité réglable.



12V uniquement

€ 5.95

MK126

8, rue du Maréchal de Lattre de Tassigny, 59800 Lille



03 20 15 86 15





EF.406 - EF.407

Un mini micro HF sur 868 MHz et son récepteur

Cet ensemble radio est composé d'un mini émetteur audio et d'un récepteur adapté permettant la transmission depuis une scène ou la surveillance à distance d'un lieu déterminé. Il fonctionne dans la nouvelle bande UHF des 868 MHz. Sa portée est comprise entre 50 et 200 mètres selon les obstacles à franchir. Il utilise des modules Aurel classiques, employés couramment dans les systèmes de télécontrôle.



Dans l'unité de réception, étudiée spécialement pour recevoir le signal transmis et le rendre audible sur un petit haut-

relativement libre, car peu d'équipements l'utilisent actuel-

AUDIO

parleur ou un casque monophonique, vous trouvez encore un module hybride (figure 1b) destiné aux systèmes pour le contrôle à distance, sur lequel une sortie particulière permet une utilisation avec des composants analogiques à la place des données numériques.

Le tout constitue un système adapté à mille exigences : de la surveillance d'un environnement précis au contrôle à distance de locaux devant être surveillés en temps réel, en passant par la surveillance de la chambre de bébé, etc.

Vous trouverez certainement la meilleure application pour ce système que nous allons décrire en détail de manière à vous donner tous les arguments nécessaires pour en évaluer la capacité et la potentialité d'utilisation.

Le schéma de l'émetteur

Voyons donc le schéma électrique de l'émetteur (figure 2), composé essentiellement d'un microphone électret, de deux étages amplificateurs à transistors, d'un driver de modulation (également à transistor) et de l'hybride d'émission.

Le tout est alimenté en 9 volts, mais un régulateur (U2) a été prévu, servant à fournir au module hybride, les 5 volts nécessaires à son bon fonctionnement.

Le microphone (MIC) capte des voix, des sons et des bruits dans l'environnement, restituant une tension variable sur les broches se trouvant à chacune de ses extrémités.

C4 transmet ce signal à la base de T1 qui constitue le premier étage amplificateur microphonique.

En cascade avec ce dernier, nous trouvons un étage identique, qui replace la composante BF en phase avec celle générée par le microphone et permet d'en élever le niveau à environ 1 volt.

Ces étages ont tous deux la même configuration: à émetteur commun avec une contre-réaction parallèle/ parallèle.

Le condensateur C5 permet de supprimer la composante continue entre le premier et le second préamplificateur et C8 agit de même entre le deuxième étage préamplificateur et l'entrée du modulateur AM.



Ce dernier est, en substance, un transistor NPN réglant le potentiel d'alimentation du module hybride d'émission.

En fait, dans la configuration actuelle, U1 est toujours sous tension et génère continuellement la porteuse à 868 MHz car sa patte 2 est reliée au +5 volts (fournis par le régulateur U2, un 7805).

Le composant qui transmet l'alimentation à la patte 15 du module hybride est l'émetteur du transistor T3, dont la base est polarisée au repos par le diviseur de tension R6/R7.

Lorsque le microphone capte un son quelconque, le potentiel variable qu'il génère s'ajoute à celui de la polarisation. Ainsi, l'émetteur de T3 délivre un signal modulé faisant varier la tension qui alimente le module hybride.

Par la force des choses, la puissance HF émise par l'oscillateur varie légèrement suivant l'évolution du signal audio.

L'antenne connectée à la patte 11 rayonne donc dans l'éther, un signal radio modulé en amplitude.

Sur le circuit émetteur, une seule particularité est à noter, c'est le diviseur de tension placé sur la base de T3 (donc, le potentiel d'alimentation au repos du module hybride TX8LAVSA05) dimensionné afin d'obtenir le maximum d'efficacité de la modulation, avec la plupart des modules hybrides.

Toutefois, il peut arriver que dans certains cas, il soit nécessaire de retoucher la valeur des composants, en particulier, celle de la résistance R6.

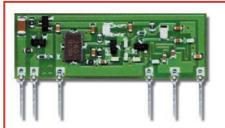


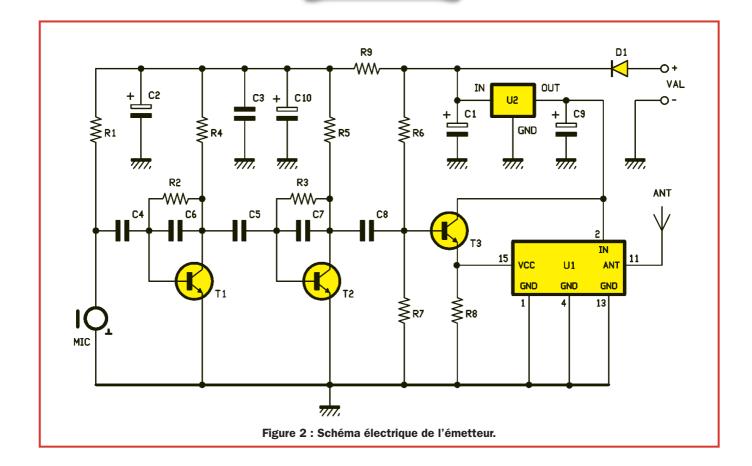
Figure 1a : Le module émetteur TX8LAVSA05.



Figure 1b : Le module récepteur RX8L50SA70SF.

Figure 1 : Le système décrit dans cet article utilise, dans sa section radiofréquence, deux modules Aurel pouvant travailler sur la nouvelle bande UHF des 868 MHz.





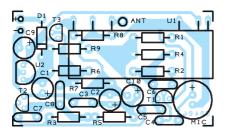


Figure 3 : Schéma d'implantation des composants de l'émetteur.

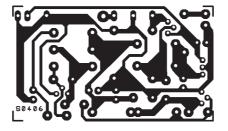


Figure 5 : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé de l'émetteur.





R7 R8 R9 C1* 100 µF 16 V électro. C2* 100 µF 16 V électro. С3 100 nF multicouche C4 100 nF multicouche C5 100 nF multicouche C6 100 pF céramique C7 100 pF céramique **C8** 100 nF multicouche C9* 100 µF 16 V électro.

 $C10* = 100 \mu F 16 V \text{ \'electro}.$

D1 = Diode 1N4148 T1 = NPN BC547 T2 = NPN BC547 T3 = NPN BC547

U1 = Module hybride Aurel TX8LAVSA05

U2 = Régulateur 78L05 MIC = Microphone électret

* = bas profil

Divers:

1 Clip pour pile 9 V

1 Coupe 9 cm fil émail 10 à 12/10

1 Boîtier TEKO SC704

Liste des composants du RX

R1 = 56 Ω R2 = 1 Ω R3 = 1 Ω R4 = 150 Ω R5 = Pot. 22

R5 = Pot. 220 kΩ log. pour ci. C1 = 100 nF multicouche C2 = 220 μF 25 V électro. C3 = 100 nF multicouche C4 = 100 nF multicouche C5 = 100 μF 25 V électro. C6 = 47 μF 25 V électro.

C7 = 220 μ F 25 V électro. C8 = 220 pF céramique C9 = 220 μ F 25 V électro.

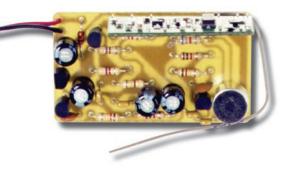
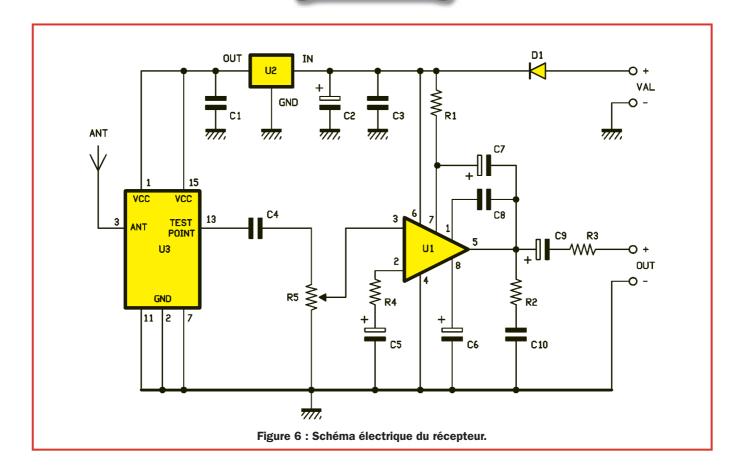


Figure 4 : Photo d'un des prototypes de l'émetteur terminé.



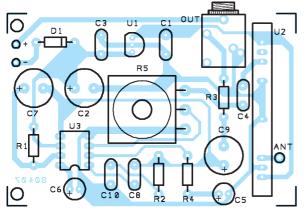


Figure 7 : Schéma d'implantation des composants du récepteur.

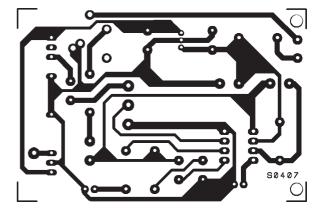


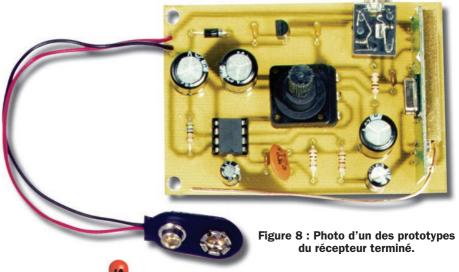
Figure 9 : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé de récepteur.

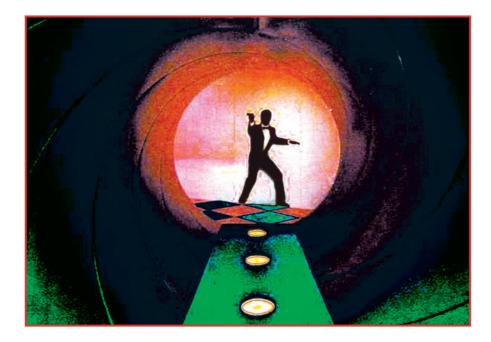
C10 = 100 nF multicouche
D1 = Diode 1N4007
U1 = Régulateur 78L05
U2 = Module hybride Aurel
RX8L50SA70SF

U3 = Amplificateur TBA820M

Divers:

- 1 Clip pour pile 9 V
- 1 Support 2 x 4 broches
- 1 Prise jack miniature pour ci
- 1 Bouton plastique
- 1 Coupe 9 cm fil émail 10 à 12/10
- 1 Boîtier TEKO SC701





Le calcul des valeurs des résistances de ce pont diviseur a été effectué sur quelques échantillons et sur les valeurs typiques fournies par le fabricant. Il peut donc arriver que votre module demande un traitement légèrement différent.

En outre, comme le gain de la section basse fréquence est constant, le circuit n'ayant aucune CAG (commande automatique de gain), il faut faire attention de ne pas parler trop près du microphone, sinon, vous aurez un phénomène de surmodulation. En d'autres termes, les ondulations de la tension d'alimentation du TX ne suivent plus l'enveloppe de la composante audio et à la réception, la voix se trouve affectée d'une certaine distorsion.

Le propos sur la polarisation de T3 est un peu lié à ceci car, s'il est vrai qu'avec les valeurs adoptées n'importe quel module est alimenté et émet, il faut aussi préciser que lorsque le potentiel d'alimentation restitué par l'émetteur fluctue à cause du signal audio, il n'est pas certain que l'amplitude du signal HF rayonné par l'antenne puisse suivre l'ensemble des demi-ondes.

Ainsi, si l'écoute est distordue, il faut jouer sur la valeur de la résistance R6, afin d'éliminer ou tout au moins d'atténuer le plus possible cette distorsion.

L'ensemble émetteur est alimenté entre les points +/- VAL avec une tension de 9 volts, fournie par une pile, de préférence alcaline. La consommation en émission est d'environ 50 mA.

Comme vous voyez, la section basse fréquence fonctionne directement avec

le potentiel en aval de la diode de protection D1. Par contre, le modulateur et le TX, pour différents motifs, ont une alimentation stabilisée, autrement, la modulation serait imprécise.

Le réglage de l'émetteur

Le module utilisé pour l'émission a été étudié pour fonctionner en commutation (ON/OFF), donc, de par sa conception, il ne voit pas d'un "bon œil" les signaux analogiques.

Pour que cela fonctionne tout de même, nous avons eu recours à un artifice consistant à laisser le module constamment en émission, modulant la tension qui l'alimente.

Pour cela, nous utilisons T3, qui, au repos, reçoit une polarisation en mesure de fournir au module hybride un potentiel qui en permet une discrète modulation autour du point de fonctionnement.

Les composants du réseau de polarisation ont été calculés pour obtenir le maximum d'excursion de la porteuse en rapport avec les demi-ondes du signal modulant. Toutefois, si trop de distorsion se manifestait (à condition qu'elle ne soit pas causée par une trop grande proximité entre l'émetteur et le récepteur ou par des perturbations radioélectriques), vous pouvez retoucher la valeur de la résistance R6.

Pour vous simplifier l'existence, vous pouvez également remplacer R6 par un trimmer de 4,7 kilohms avec, en série, une résistance de 2,2 kilohms.

Avec un voltmètre classique, réglez le trimmer de manière à obtenir une tension de 4 volts sur l'émetteur de T3.

Cette mesure doit être effectuée avec le microphone déconnecté ou en mettant ses deux pattes en court-circuit, de façon à ce qu'aucun signal ne puisse influer sur la mesure.

Par la suite, après avoir refait les branchements corrects, retouchez de nouveau le trimmer pour un réglage fin, à effectuer à "l'oreille".

Enfin, dessoudez le trimmer et mesurez la valeur de sa résistance afin de déterminer la valeur convenable pour R6 (tenez évidemment compte de la valeur de la résistance de 2,2 kilohms qui doit être ajoutée à la valeur trouvée), puis montez une résistance fixe d'une valeur la plus proche possible de celle mesurée.

Pour ceux disposant d'un générateur BF et d'un oscilloscope, il est possible d'effectuer ce réglage de manière encore plus précise en vérifiant l'allure des demi-ondes et en intervenant sur R6 de façon à obtenir une "coupure" parfaitement symétrique.

Le schéma du récepteur

Voyons, à présent, le récepteur, en observant avant tout le schéma électrique concerné (figure 6).

Il s'agit d'un récepteur sur 868 MHz, complet, basé sur le module hybride RX8L50SA70SF.

lci aussi, nous trouvons un composant spécifique pour radiocommandes, lequel, avec certaines adaptations, peut devenir un étage récepteur et démodulateur pour la BF.

Le module CMS contient un récepteur superhétérodyne complet, accordé sur 868 MHz, équipé d'un étage de syntonisation à changement de fréquence, d'un démodulateur AM et d'un comparateur de sortie.

Il a une bonne sensibilité (-100 dBm) et une sélectivité de ±300 kHz, excellente, en considérant le fait que nous travaillons sur 868 MHz.

D'autre part, la sélectivité est l'apanage des circuits superhétérodyne, une technologie qui les rend supérieurs aux modèles à super-réaction.



Le module nécessite une alimentation en 5 volts pour son fonctionnement, cela explique la présence du régulateur 7805 (U2).

Le récepteur fonctionne dans sa configuration classique, sauf pour un point particulier : nous prélevons le signal démodulé sur la patte 13 qui est la sortie du démodulateur AM au lieu de la patte 14 qui, elle, est la sortie du comparateur de tension, utile uniquement lorsque le signal reçu est constitué d'impulsions rectangulaires, donc inadapté dans notre cas.

Cela est évidemment compréhensible, car le signal transmis par l'émetteur étant modulé par une composante analogique, il doit être reproduit tel quel et non remis en forme par le comparateur!

Les pattes 2, 7 et 11 sont reliées à la masse. Les pattes d'alimentation 1 et 15 sont reliées à la ligne positive, à la sortie du régulateur 7805. L'antenne est reliée à la patte 3.

De la patte 13, nous prélevons le signal audio démodulé, qui respecte celui généré par la capsule microphonique (MIC) de l'émetteur.

Ce signal est transmis aux bornes du potentiomètre R5, par le condensateur de liaison C4. Ce potentiomètre permet de doser le volume audio entrant par la patte 3 de U3.

Ce circuit intégré est un amplificateur de petite puissance (2 watts maximum sur une charge de 8 ohms avec une alimentation de 14 volts) configuré pour un gain en tension d'environ 40 fois.

Le gain de cet amplificateur dépend de la résistance R4 qui, avec la résistance interne au circuit intégré, constitue un réseau de contre-réaction.

C5 permet une suppression de la composante continue de la contre-réaction et C10, avec R2, forment une cellule de compensation de la variation de l'impédance de la charge.

Le condensateur C8 filtre les fréquences au-dessus de la bande audio. C7, quant à lui, est utilisé pour le bootstrap.

C9 permet d'isoler la tension continue de la sortie de l'amplificateur tout en laissant passer uniquement le signal BF.

CD ROM D'AUTOFORMATION EN ELECTRONIQUE

MULTIPOWER simplifie la formation en francisant des CD ROM interactifs 'best-sellers' de l'autoformation.

Démonstrations sur notre site : www.multipower.fr

C pour microcontrôleur PIC.



Le CD est conçu pour les étudiants et les professionnels qui désirent écrire des programmes enfouis en langage C pour microcontrôleur PIC - le cours inclut un compilateur C et 9 dossiers pédagogiques complets.

Circuits et composants électroniques.



Le CD apporte à l'étudiant les notions scientifiques et mathématiques fondamentales en électronique - simulations interactives, animations, laboratoires virtuels, vidéos.



83-87, Avenue d'Italie — 75013 PARIS es: 01 53 94 79 90 — 📇: 01 53 94 08 51

Enfin, R3 protège la sortie (OUT) contre d'éventuels courtscircuits. Si vous utilisez un casque, vous pouvez augmenter sa valeur entre 22 et 47 ohms.

Le réglage du récepteur

Le réglage du récepteur se limite à la modification éventuelle de la valeur de R3. Tout comme l'émetteur, le récepteur fonctionne sur 9 volts mais rien n'empêche de lui appliquer une tension comprise entre 9 et 14 volts aux points +/- VAL.

Dans l'unité émettrice, nous avons employé le module hybride TX8LAVSA05. L'étage HF final permet d'obtenir, à l'antenne, une puissance de +7 dBm sur une charge de 50 ohms, le tout, avec une tension d'alimentation de 5 volts. En abaissant la tension à 3 volts (on peut descendre jusqu'à 2,7 volts), la puissance diminue de très peu. Un filtre passe-bas, sur l'étage final, permet de réduire les harmoniques générées.

Le dispositif est actif lorsque l'entrée de contrôle est au niveau logique 1



(3 à 5 volts), il est inactif, si cette entrée est au niveau logique 0. Il est évident que cette entrée est utilisée pour moduler en amplitude en mode ON/OFF, la porteuse radiofréquence. La tension de contrôle agit sur l'oscillateur SAW.

Les connexions avec l'extérieur se font grâce à des pattes disposées en ligne au pas de 2,54 mm, selon la configuration classique de chez AUREL:

1 = masse

2 = entrée modulation

(1 = TX actif, 0 = TX éteint)

4 = masse

11 = antenne

13 = masse

15 = positif d'alim. (2,7 à 5 V)

Figure 10 : Le module émetteur TX8LAVSA05.



Le courant requis est de l'ordre de 350 mA si vous utilisez un haut-parleur de 8 ohms avec un volume poussé au maximum, 70 à 80 mA suffisent si vous utilisez un casque de 32 ohms.

La réalisation pratique

S'agissant de deux appareils, il faut donc vous procurer ou réaliser les deux circuits imprimés donnés, à l'échelle 1, dans les figures 5 et 9. Ces circuits sont facilement réalisables par la méthode décrite dans le numéro 26 d'ELM pages 59 à 61. Les circuits professionnels sont déjà percés et sérigraphiés.

Ceci fait, vous pouvez monter tous les composants, en commençant, comme d'habitude, par les plus bas pour aller vers les plus hauts. En tout dernier lieu, mettez en place les circuits intégrés. Pour cela, inspirez-vous des figures 3 et 4 pour l'émetteur et des figures 7 et 8 pour le récepteur. Comme d'habitude encore, veillez à la bonne orientation des composants dont le sens doit être respecté : diodes,

condensateurs chimiques, transistors, circuits intégrés, etc.

Pour ce qui concerne la capsule microphonique, il s'agit d'un modèle électret préamplifié, devant être relié aux points concernés sur le circuit imprimé. L'électrode reliée à son boîtier doit être soudée à la pastille reliée à la masse. L'autre, évidemment, sera soudée sur la pastille marquée "+".

Si, dans votre application, il est souhaitable de déporter le micro, vous pouvez effectuer sa liaison avec le circuit imprimé à l'aide d'un morceau de câble coaxial de 3 mm (même sur une longueur de quelques mètres que vous pourrez définir aux essais).

Pour réaliser les connexions de la sortie du récepteur, il faut utiliser une prise jack stéréo de 3,5 mm pour circuit imprimé, cela, parce que les pistes sont disposées de manière à ce que l'électrode centrale (celle conventionnellement réservée au canal droit) soit reliée à la masse et celle, plus grande, au négatif de l'alimentation.

Lorsqu'on insère une fiche mono, sa partie la plus en retrait réunit ces deux électrodes, alimentant ainsi le circuit. Cette astuce permet d'éviter l'utilisation d'un interrupteur extérieur, garantissant la mise sous tension ou l'extinction du récepteur lorsqu'on insère ou que l'on retire la fiche jack du casque.

Naturellement, ce petit subterfuge ne fonctionne qu'avec une prise de casque mono. On peut également utiliser un casque stéréo, à condition de remplacer sa fiche par un modèle mono.

L'émetteur, ainsi que le récepteur, nécessitent chacun une antenne. Celles-ci pourront être constituées par un simple morceau de fil de cuivre émaillé de 10 à 12/10 d'une longueur d'environ 9 cm, soudé au point "ANT".

Sur le récepteur, à la place du brin de cuivre rigide, qui autorise une portée d'environ 100 mètres en l'absence d'obstacles, vous pouvez utiliser une antenne directive ou un modèle omnidirectionnel taillé en onde entière (longueur de 36 cm). La portée s'en trouvera nettement améliorée.

Pensez à la mise en boîte, en choisissant de petits coffrets adaptés (voir les figures 11 et 12). Nous vous conseillons les modèles TEKO SC704 pour le TX et SC701 pour le RX. Procurezvous un bouton pour le placer sur l'axe du potentiomètre.

En se qui concerne le récepteur, pour obtenir un assemblage qui évite de faire trop bouger le potentiomètre, nous vous conseillons de fixer la platine au fond du coffret, puis de percer le couvercle de façon à permettre le passage de l'axe. Ce montage garantit que le corps du potentiomètre R5 ne tourne pas trop lorsque vous tournez le bouton.

♦ F. D.

Coût de la réalisation*

Tous les composants visibles sur les figures 3 et 7, pour réaliser ce système de mini micro HF sur 868 MHz et son récepteur, EF.406 - EF.407, y compris les circuits imprimés percés et sérigraphiés et les boîtiers : 100,00 €.

Les circuits imprimés seuls : 23,00 €.

*Les coûts sont indicatifs et n'ont pour but que de donner une échelle de valeur au lecteur. La revue ne fournit ni circuit ni composant. Voir les publicités des annonceurs.



UN ALTIMETRE DE 0 A 1999 METRES



d'un immeuble, d'un pylône ou d'une montagne jusqu'à une hauteur maximale de 1999 mètres.

LX1444 Kit complet + coffret...... 62,35 €

VFO PROGRAMMABLE DE 20 MHz A 1,2 GHz

Ce VFO est un véritable petit émetteur avec une puissance HF de 10 mW sous 50 Ω . Il possède une entrée modulation et permet de couvrir la gamme de 20 à 1200 MHz avec 8 modules distincts (LX1235/1 à LX1235/8). Basé sur un PLL, des roues codeuses permettent de choi-



sir la fréquence désirée. Puissance de sortie : 10 mW. Entrée : Modulation. Alimentation : 220 VAC. Gamme de fréquence : 20 à 1200 MHz en 8 modules.



5 mV

LX1235/1 - Module de 20 MHz à 40 MHz - LX1235/2 - Module de 40 MHz à 85 MHz LX1235/3 - Module de 20 M12 à 405 MHz - LX1235/4 - Module de 140 MHz à 250 MHz LX1235/5 - Module de 245 MHz à 405 MHz - LX1235/6 - Module de 390 MHz à 610 MHz LX1235/7 - Module de 590 MHz à 830 MHz - LX1235/8 - Module de 800 MHz à 1,2 GHz

LX1234..... Kit complet avec coffret et 1 module au choix158,40 € LX1235/x... Module CMS livré testé et câblé......19,70 €

FREQUENCEMETRE NUMERIQUE 10 HZ - 2 GHZ

-Sensibilité (Volts efficaces)

de 10 Hz à 1,5 MHz 3,5 mV 10 mV

de 1,6 MHz à 7 MHz de 8 MHz à 60 MHz

de 70 MHz à 800 MHz de 800 MHz à 2 GHz Alimentation : 220 Vac

8 mV Base de temps sélectionnable (0,1 sec. - 1 sec. - 10 sec.). Lecture sur 8 digits.

LX1374 Kit complet avec coffret 195.15 €

TRANSISTOR PIN-OUT CHECKER

Ce kit va vous permettre de repérer les broches E, B, C d'un transistor et de savoir si c'est un NPN ou un PNP. Si celui-ci est défectueux vous lirez sur l'afficheur "bAd".



LX1421...... Kit complet avec boîtier38,10 €

UN "POLLUOMETRE" HF MESURE LA POLLUTION ELECTROMAGNETIQUE

Cet appareil mesure l'intensité des champs électromagnétiques HF, rayonnés par les émetteurs FM, les relais de télévision et autres relais téléphoniques.



LX1436.....Kit complet avec coffret.....

UN ANALYSEUR DE SPECTRE POUR OSCILLOSCOPE



Ce kit vous permet de transformer votre oscilloscope en un analyseur de spectre

performant. Vous pourrez visualiser n'importe quel signal HF, entre 0 et 310 MHz environ. Avec le pont réflectométrique décrit dans

le numéro 11 et un générateur de bruit, vous pourrez faire de nombreuses autres mesures...

LX1431.....100,60 € LX1432.....Kit alimentation

SISMOGRAPHE



Traduction des mouvements des plaques tectoniques en perpétuel mouvement, l'activité sismique de la planète peut se mesurer à partir de ce sismographe numérique. Alimentation : 230 V. Sensibilité de détection : faible intensité jusqu'à 200 km, moyenne intensité jusqu'à 900 km, forte intensité jusqu'à 6 000 km. Imprimante : thermique. Balancier : vertical. Afficheur : 4 digits.

LX1358 ... Kit complet avec boîtier

GÉNÉRATEUR DE MIRE POUR TV ET PC

Ce générateur de mire permet de tester tous les postes TV mais aussi les moniteurs pour PC. Il possède 3 modes de fonctionnement : CCIR625, VGA 640*480, VGA 1024*768. La sortie peut-être de la vidéo composite ou du RGB. Une prise PERITEL permet de connecter la TV tandis qu'une prise VGA 15 points permet de connecter un moniteur.



LX1351 Kit complet avec boîtier 102,15 €

UN ANTIVOL AUTO AVEC GSM ET GPS

Ce tout nouvel antivol auto est un



avec assistance vocale fournissant toutes les instructions nécessaires.

FT334 Kit complet avec GSM, GPS et antennes	1 509,25 €
Le modem FALCOM A2D seul	434,50 €
L'antenne pour GSM seule (ANTGSM)	
Le récepteur GARMIN 25 seul	258,00 €
L'antenne pour GPS seule (ANTGPS)	137,40 €

CD 908 = 13720 BELCODENE 1 04 42 70 63 90 - Fax 04 42 70 63 95 Internet | http://www.comelec.fr

DEMANDEZ NOTRE NOUVEAU CATALOGUE 32 PAGES ILLUSTRÉES AVEC LES CARACTÉRISTIQUES DE TOUS LES KITS



ABONNEZ-VOUS À MEGAHERTZ

DEPUIS NOVEMBRE 1982 : 225 NUMEROS

... et tous les mois, trouvez :

• Des réalisations d'antennes, de transceivers, d'interfaces et de nombreux montages électroniques du domaine des radiocommunications.



- Des rubriques Actua, CW, Packet, Internet, Satellite...
 - Un carnet de trafic bourré d'infos pour les DX'eurs.
- Des bancs d'essai des nouveaux produits commerciaux, pour bien choisir votre matériel.
 - Des centaines de petites annonces.



OUI, Je m'abonne à MEGAH M229/E Ci-joint mon règlement de€ corres Adresser mon abonnement à : Nom	spondant à l'abonnement de mon choix. Prénom	1 CADEAU au choix parmi les 5 POUR UN ABONNEMENT DE 2 ANS
Code postalVille Je joins mon règlement à l'ordre de SRC Chèque bancaire Chèque postal	Adresse e-mail: TARIFS FRANCE	Gratuit : Un réveil à quartz Un outil 10 en 1
☐ mandat ☐ Je désire payer avec une carte bancaire Mastercard – Eurocard – Visa ☐ Date d'expiration: ☐ Date, le Signature obligatoire Avec votre carte bancaire, vous pouvez vous abonner par téléphone.	 G numéros (6 mois) au lieu de 26,53 € en kiosque, soit 4,53 € d'économie 12 numéros (1 an) au lieu de 53,05 € en kiosque, soit 12,05 € d'économie 24 numéros (2 ans) au lieu de 106,10 € en kiosque, soit 27,10 € d'économie 	Un porte-clés mètre Avec 3,66 € uniquement en timbres : Un multimètre Un fer à souder
TARIFS CEE/EUROPE 12 numéros (1 an) 49,00 € Bulletin à retourner à : SRC	Pour un abonnement de 2 ans, cochez la case du cadeau désiré. DOM-TOM/ETRANGER: NOUS CONSULTER	délai de livraison :

PÉCIAL AUDIO

UN AMPLIFICATEUR STEREO HI-FI "CLASSE A" A MOSFET

Les amateurs d'audio les plus exigeants, même s'ils savent qu'un étage amplificateur classe A-B débite plus de puissance qu'un ampli classe A, préfèrent la configuration de ce dernier en raison de sa faible distorsion. Pour satisfaire Te ces amateurs, nous vous proposons ce kit d'ampli-

ficateur stéréo classe A équipé de deux transistors

MOSFET de puissance par

canal.



Tension max. de travail 35	V
Impédance de charge 4 ou 8	Ω
Bande passante 8 Hz à 60 kl	
Pmax sous 8 ohms 12 + 12 W RN	/IS
Courant max. absorbé 1,4	Α.
Distorsion harmonique 0,03	%
V.in maximum 0,7 V RN	
P max sous 4 ohms 24 + 24 W RN	1S

UN AMPLIFICATEUR HI-FI STEREO 2 X 30 WATTS



A l'aide de deux circuits intégrés TDA1514/A et de quelques composants périphériques seulement, on peut réaliser un amplificateur Hi-Fi stéréo capable de débiter une puissance "musicale" de 2 x 56 watts sur une

charge de 4 ohms ou de 2 x 28 watts sur une charge de 8 ohms. Un double vumètre à diodes LED permettra de visualiser le niveau de sortie des deux canaux. Alimentation 220 VAC.

LX1460 Kit complet sans vumètre ni coffret 194,34 €

UN AMPLIFICATEUR HI-FI A LAMPES EL34

D'une qualité sonore équivalent aux plus grands, cet amplificateur vous restituera un son chaleureux et pur. Fourni avec son coffret en bois noir, son design est à la hauteur de ses performances musicales. Lampes de sorties : EL34. Indication de la puissance de sortie par deux

vu-mètres.

métallique externe.

à grains orientés et leur blindage est assuré par un écran de cuivre. L'ensemble est immobilisé dans une résine et moulé dans un boîtier

LX1113/K1 version EL34 545,75 €

UN AMPLIFICATEUR HI-FI A LAMPES KT88

Ses caractéristiques sont identiques à la version EL34 (Kit LX 1113/K1) Seule la puissance et les lampes changent. Lampes de sorties : KT88.

Puissance musicale de sortie : 2 x 80 W.

LX1113/K2 ... version KT88 631,10 €

UN AMPLIFICATEUR HI-FI STEREO A LAMPES CLASSE A 2 X 16 W MUSICAUX

Appartenant à la lignée des amplificateurs à lampes LX1113, ce kit vous restituera une qualité sonore professionnelle.
Puissance de sortie : 2 X 8 W
RMS - 2 X 16 W musicaux.

Lampes de sortie : EL34. Classe: A.



UN AMPLIFICATEUR HI-FI 2 X 110 WATTS

Pouvant délivrer 2 x 110 W musicaux, cet élégant amplificateur possède

Diaphonie: 75 dB
Rapport signal/bruit: 88 dB
Alimentation: 220 VAC

Kit complet avec coffret 199,55 €

UN AMPLIFICATEUR HI-FI CLASSE A 2 X 22 WATTS À IGBT

Cet amplificateur est capable de délivrer 2 x 22 W sous une charge de 8 ohms. Les transistors utilisés sont de type IGBT et l'amplificateur a une structure de classe A

Puissance max musicale: 40 W Signal d'entrée max : 0,8 Vpp

LX1361 Kit complet avec coffret



UN AMPLIFICATEUR A FET POUR CASQUE - HEXFET

Avec cet amplificateur stéréo qui utilise exclusivement des FET et des HEXFET, on peut écouter dans un casque et en HI-FI sa musique préférée avec ce timbre sonore chaud et velouté que seuls les lampes et les FET parviennent à reproduire.

Puissance max. de sortie: 1.1 W RMS. Impédance de sortie : 36 Ω . Impédance minimale casque : 8 Ω . Some EXFET classe : AB1. Entrée à FET classe : A.



LX1144

Réponse ±1dB: 20 - 22000 Hz. Diaphonie : 98 dB.
Rapport signal/bruit : 94 dB. Distorsion harmonique: < 0,08 %.

UN AMPLIFICATEUR A LAMPES POUR CASQUES

Ce petit amplificateur Hi-Fi est doté d'une sensibilité élevée et d'une grande prestation. Il plaira sûrement à tous ceux qui veulent écouter au casque ce son chaud produit par les lampes.

Tension d'alimentation des lampes : 170 V.
Courant max. 20+20 mA. Courant max. 20+20 mA. Signal d'entrée max. : .. 1 V crête à crête . Puissance max: 100 + 100 mW.
Bande passante: 20 Hz - 25 KHz. Distorsion harmonique:<1%.

PREAMPLIFICATEUR A FET

Outre les réglages du niveau, de la balance, des et des basses



aigus, ce préampli, tout à transistors FET, est muni d'une fonction anti-bump, d'une égalisation RIAA passive, et d'un jeu de filtres commutables d'adaptation d'impédance. Entrées : Pick-Up - CD - Aux. - Tuner - Tape. Impédance d'entrée Pick-Up : 50/100 kΩ. Impédance des autres entrées : 47 kΩ. Bande passante : 10 à 30 000 Hz. Normalisation RIAA : 20 à 20 000 Hz. Contrôle tonalité basses : ±12 dB à 100 Hz. Contrôle tonalité aigus : ±12 dB à 10 000 Hz. Distorsion THD à 1000 Hz : < à 0,05 %. Rapport signal sur bruit aux entrées : 95 dB (sauf Pick-Up: 75 dB). Diaphonie: 90 dB.

LX1150/K 175,30 €

PREAMPLIFICATEUR A LAMPES

Associé à l'amplificateur LX1113/K, préamplificateur à lampes apporte une qualité preamplinicateur a lampes apporte une qualite professionnelle de reproduction musicale. Entrées : Pick-Up - CD - Aux. - Tuner - Tape. Impédance d'entrée Pick-Up : 50/100 kΩ. Impédance des autres entrées : 47 kΩ. Bande passante : 15 à 25 000 Hz. Normalisation RIAA : 15 à 20 000 Hz. Contrôle tonalité basses : ±12 dB à 100 Hz. Contrôle tonalité aigus : ±12 dB à 10 000 Hz. Distorsion THD à 1 000 Hz : < à 0,08 %.

Rapport signal sur bruit aux entrées:90 dB. Diaphonie:

85 dB



LX1140/K364,35 €

CD 908 - 13720 BELCODENE Tél.: 04 42 70 63 90 - Fax 04 42 70 63 95 Internet: http://www.comelec.fr

DEMANDEZ NOTRE NOUVEAU CATALOGUE 32 PAGES ILLUSTRÉES AVEC LES CARACTÉRISTIQUES DE TOUS LES KITS

Expéditions dans toute la France. Moins de 5 kg : Port 8,40 €. Règlement à la commande par chèque, mandat ou carte bancaire. Bons administratifs acceptés. Le port est en supplément. De nombreux kits sont disponibles, envoyez votre adresse et cinq timbres, nous vous ferons parvenir notre catalogue général.

EF.392

Un convertisseu continu/continu 12 -> 24 volts sous 1,5 ampère

Ce convertisseur statique fonctionne grâce à la charge d'une inductance. Bien qu'il soit réalisé avec des composants traditionnels, son fonctionnement n'en est pas moins irréprochable. Il utilise un NE555 comme oscillateur et quelques transistors pour le contrôle de l'étage de puissance. Il permet d'obtenir une tension de 24 volts sur sa sortie, sous un courant de 1,5 ampère. De plus, il est doté d'un contrôle de la tension de sortie.



vec tous les composants disponibles sur le marché, lorsqu'on parle de régulateur à découpage, on pense immédiatement à un circuit intégré spécialisé pilotant deux MOSFET et un transformateur ou au schéma d'application d'un composant qui fait tout à lui seul.

Il apparaît difficile d'imaginer un schéma constitué de transistor et de quelques autres composants.

Eh bien, malgré la disponibilité de composants spécifiques (par exemple le convertisseur DC/DC mono-chip LM2576 ou les driver pour MOSFET : SG3524, TL494, UC3842, etc.) qui rendraient simples l'étude et la réalisation de réducteurs ou d'élévateurs de tension à commutation, nous pouvons vous démontrer que l'on peut encore mettre au point un

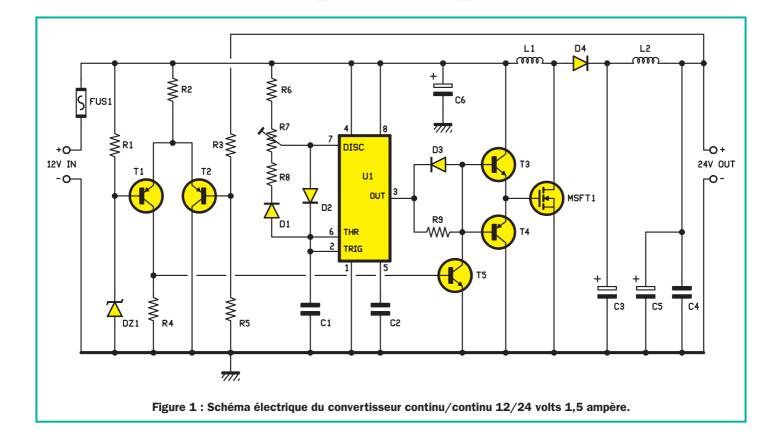
bon convertisseur à découpage, précis et fiable en utilisant uniquement des composants discrets et un circuit intégré d'usage courant.

Dans cet article, en fait, nous vous proposons un schéma du type step-up (élévateur de tension) conçu suivant le principe de la charge d'une inductance, dans lequel nous pilotons une bobine à l'aide d'un transistor MOSFET excité par les impulsions produites par un multivibrateur astable.

Un réseau de contre-réaction original (réalisé avec un circuit différentiel à transistors bipolaires) est en mesure de réguler la tension de sortie, la rendant insensible aux variations de la charge qui lui est appliquée.

Le tout permet d'obtenir 24 volts en partant de 12 volts continus et de délivrer 1,5 ampère, soit un total de 36 watts de puissance.





Cet appareil est ainsi adapté à de nombreuses applications demandant une alimentation en 24 volts stabilisés.

Comment ça fonctionne ?

Définir comme original le convertisseur proposé ici serait un peu exagéré. Celui-ci est en fait un condensé de technique et le résultat de la mise en commun de circuits élémentaires obtenus avec des composants traditionnels.

En substance, il s'agit d'un oscillateur à onde rectangulaire qui contrôle un MOSFET par l'intermédiaire d'un étage driver à symétrie complémentaire.

Le MOSFET court-circuite périodiquement vers la masse, une inductance qui emmagasine de l'énergie et la restitue, durant les pauses (transistor bloqué), à un filtre L/C utilisé pour niveler la tension de sortie.

On peut ainsi récupérer une tension continue bien filtrée, dont l'amplitude est stabilisée grâce à l'intervention d'un réseau de contre-réaction particulier.

Le schéma électrique

Comme vous pouvez le voir sur la figure 1, le NE555 est monté suivant

la configuration spécifiée par le fabricant afin de générer une onde rectangulaire ayant un rapport cyclique (rapport entre la durée d'une impulsion positive et celle de la période totale) réglable à l'aide du trimmer R7.

Le réglage précis du rapport cyclique du signal produit par U1 et donc de celui qui pilote l'inductance L1 (figure 2) par l'intermédiaire du transistor MOSFET, est à la base du fonctionnement correct de l'ensemble.

En fait, la meilleure stabilisation de la tension de sortie est obtenue en faisant travailler la bobine à la limite du "coude" de la courbe d'induction mutuelle.

De cette manière, de minimes variations d'amplitude des impulsions de contrôle, dues à l'intervention de la contre-réaction, permettent d'obtenir des changements discrets sur la tension de sortie.

La tension de sortie est régulée par l'intermédiaire d'un réseau de contreréaction composé par un amplificateur d'erreur très particulier : Il s'agit d'un étage différentiel réalisé avec deux transistors PNP.

Comme un amplificateur différentiel a pour caractéristique de fournir à la sortie une tension directement proportionnelle à la différence entre les potentiels appliqués à ses entrées, nous pouvons en déduire que le potentiel, qu'il délivre dépend de la différence entre la portion de la tension prélevée sur la sortie et le potentiel de référence.

Le potentiel de référence est fixe. Il est fourni par une diode zener (DZ1) de 10 volts polarisée par la résistance R1.

Le diviseur de tension, constitué par R3 et R5, prélève, quant à lui, une portion de la tension de sortie.

La base du transistor T1 fait office d'entrée inverseuse, par contre, celle de T2 correspond à l'entrée non-inverseuse.

Si vous avez un doute, pensez qu'une augmentation de la tension de sortie fait monter le potentiel sur la base de T2, donc contraint T2 au blocage et fait diminuer la chute de tension aux bornes de la résistance R2.

Cela détermine une augmentation de la tension Vbe de T1, faisant ainsi croître son courant collecteur. De ce fait, la chute de tension aux bornes de la résistance R4 varie en conséquence.

Vous voyez donc la relation de proportionnalité directe entre le potentiel de contre-réaction et celui sortant de l'étage différentiel.



Mais à quoi sert ce dernier ? C'est très simple : il intervient sur l'étage de sortie pour limiter dynamiquement l'amplitude des impulsions qui chargent l'inductance L1 si la tension de sortie augmente trop, ou bien, pour augmenter cette amplitude si la tension baisse sous l'effet d'une trop forte charge.

Son fonctionnement est simple, l'onde rectangulaire qui pilote le MOSFET arrive à cet endroit par l'intermédiaire d'un simple driver à symétrie complémentaire, basé sur les transistors T3 (NPN) et T4 (PNP).

Ce driver a la précieuse caractéristique de fournir des impulsions positives très nettes et de porter à la masse l'électrode de commande du MOSFET durant les pauses.

Les bases des transistors complémentaires reçoivent à leur tour l'onde rectangulaire par l'intermédiaire de la résistance R9, mais elle se trouve également reliée au collecteur de T5, qui est, quant à lui, piloté par le potentiel d'erreur.

Nous pouvons en déduire que l'état de conduction de T5 influe sur la polarisation de l'étage à symétrie complémentaire en présence des impulsions positives.

En fait, plus il devient conducteur, plus important est le courant qui est soustrait à la résistance R9, donc plus faible est le courant de base du transistor T3 en présence de chaque impulsion positive.

Vice-versa, s'il tend vers le blocage, il demande moins de courant et en laisse passer une quantité plus importante dans la base de T3.

A présent, on peut dire que plus T3 est conducteur, plus importante est la tension entre son émetteur et la masse, par contre, en diminuant le courant sur sa base, il restitue un potentiel inférieur à l'électrode du transistor MOSFET.

T3 fonctionne en fait en émetteur suiveur, configuration qui permet de présenter sur l'émetteur la tension reçue sur la base, diminuée de la tension Vbe (seuil de conduction de la jonction base-émetteur).

Vu la relation de proportionnalité directe entre la tension de sortie et celle appliquée entre la base et l'émetteur de T5, nous pouvons affir-



Le cœur de notre appareil est constitué de deux bobines, en particulier L1, qui emmagasine l'énergie lorsque le MOSFET est en conduction et la restitue lorsque le MOSFET est bloqué. L2 pour sa part, élimine les perturbations dues à la commutation (voir figure 7). Les bobines peuvent être réalisées ou achetée dans le commerce. On trouve en effet assez facilement (voir annonceurs) des bobines adaptées à chaque cas. Quoi qu'il en soit, L1 a une valeur de 68 µH et doit être en mesure de supporter un courant d'au moins 3 ampères. L2 est constituée de 30 spires de fil de cuivre émaillé de 0,5 mm bobinée sur un support de 8 à 10 mm de diamètre qui sera retiré après bobinage.

Figure 2 : Les bobines.

mer que plus la première croît, plus le transistor est conducteur et viceversa.

En terme de contrôle du MOSFET, cela signifie que les impulsions sur l'émetteur de T3 diminuent d'amplitude lorsque la tension de sortie tend à augmenter et croissent si cette dernière baisse.

Dans le premier cas, MSFT1, à chaque demi-période, délivre moins de courant à la bobine, lui donnant moins d'énergie afin qu'elle puisse en céder moins que la normale en sortie, durant les pauses de conduction du MOSFET.

Cela permet de réduire la différence de potentiel aux bornes des condensateurs électrolytiques de sortie C3, C4, C5.

Dans le second cas (baisse de la tension de sortie), le MOSFET conduit plus que la normale et charge l'inductance avec plus de courant.

L1 peut fournir plus d'énergie à la charge connectée sur la sortie OUT du circuit, évitant que la tension fournie par le convertisseur ne baisse plus que la valeur nominale.

Tout cela nous permet d'obtenir un appareil dont le rendement avoisine les 90 %, travaillant à une fréquence de 40 kHz, fournissant une tension en sortie de 24 volts pour une tension d'entrée de 12 volts et pouvant débiter une intensité maximale de 1,5 ampère.

Arrivé à ce point, avant de passer aux conseils de réalisation, voyons ce que nous n'avons pas encore décrit.

Le système fonctionne en 12 volts (±10 %) à appliquer au bornier "+/-12V IN", le fusible protège la ligne principale, ligne pouvant véhiculer des courants de l'ordre de 3,5 ampères.

La diode D4 sert à éviter que, durant la charge de l'inductance, les condensateurs électrolytiques ne soient déchargés à travers le MOSFET.



Liste des composants

R1 = 2,2 k Ω

R2 = 3,3 k Ω

R3 = 6,8 k Ω

 $R4 = 15 \text{ k}\Omega$

R5 = $4.7 \text{ k}\Omega$

R6 = $1 \text{ k}\Omega$

R7 = $100 \text{ k}\Omega \text{ trimmer}$

 $R8 = 1 k\Omega$

R9 = $1 k\Omega$

C1 = 330 pF céramique

C2 = 100 nF multicouche

C3 = 470 μ F 35 V élec.

C4 = 100 nF multicouche C5 = 470 μ F 35 V élec.

 $C6 = 1000 \,\mu\text{F} \, 25 \,\text{V} \, \text{élec}.$

D1 = Diode 1N4148

D2 = Diode 1N4148

D3 = Diode BAT85

D4 = Diode SB540

DZ1 = Diode zener 10 V

T1 = NPN BC557

T2 = NPN BC557

T3 = PNP BF199

T4 = PNP BF421 T5 = NPN BC547

MSFT1 = MOSFET BUZ11

U1 = Intégré NE555

L1 = Self 68 µH 3A

L2 = Voir texte

Divers:

2 Borniers 2 pôles

1 Support 2 x 4 broches

1 Porte-fusible pour ci

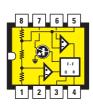
1 Fusible 10 A

1 Radiateur ML26 ou équiv.

1 Vis 3 MA x 15 mm

1 Ecrou 3 MA

4 Entretoises adhésives



1 = **GND**

2 = Trigger

3 = Ouput

4 = Reset

5 = Control voltage

6 = Threshold

7 = Discharge

8 = Vcc

Figure 5: Le NE555.

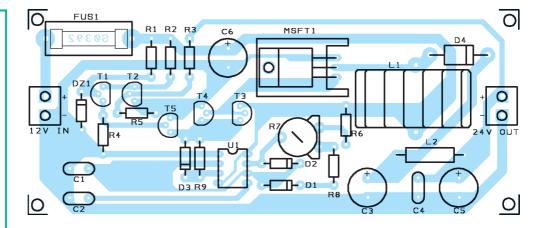


Figure 3a : Schéma d'implantation des composants du convertisseur.

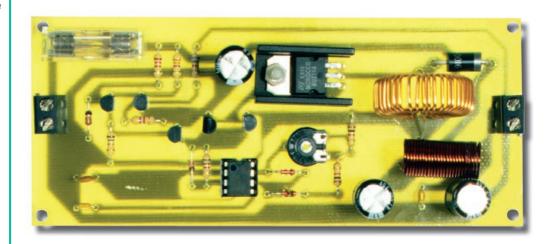


Figure 3b: Photo d'un des prototypes du convertisseur DC/DC montrant la position de chacun des composants. Remarquez le radiateur sous le MOSFET BUZ11.

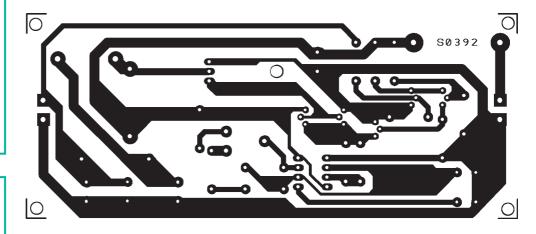
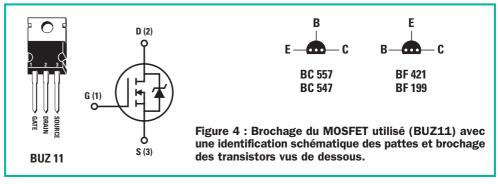


Figure 3c : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé du convertisseur continu/continu.



Vous savez que ce dernier, pour alimenter L1, passe en conduction, et provoque un court-circuit vers la masse.

Donc, D1 fait en sorte que le courant emmagasiné par l'inductance aille dans les condensateurs de sortie, ainsi que vers la charge durant les pauses (MSFT1 bloqué) et bloque le courant chaque fois que le MOSFET est conducteur.

L'autre inductance, L2, forme avec le condensateur C4, un filtre passe-bas qui supprime les résidus de commutation.

Il ne faut pas oublier que l'oscillateur principal fonctionne à 40 kHz exactement, ainsi, les résidus de la décharge de l'inductance sont des pics étroits et d'amplitude non négligeable, qui sont supprimés.

Cela permet d'éviter d'influencer les appareils alimentés avec le convertisseur et de propager les perturbations à d'éventuels récepteurs de radio AM en fonctionnement dans un environnement proche.

La réalisation pratique

Nous pouvons, à présent, nous occuper de l'aspect pratique et nous voulons vous tranquilliser car malgré la présence d'une certaine variété de composants, la réalisation est à la portée de tous.

Un seul trimmer est à régler et son réglage peut être effectué de manière assez empirique.

En vous aidant du tracé reproduit, à l'échelle 1, en figure 3c, préparez le circuit imprimé par votre méthode habituelle ou par la méthode décrite dans le numéro 26 d'ELM pages 59 à 61.

Le circuit imprimé gravé et percé, disposez les composants suivant la procédure habituelle en suivant le dessin d'implantation des composants de la figure 3a et la photo de la figure 3b.

Pour ce qui est du MOSFET, il s'agit d'un BUZ11 à installer couché sur un dissipateur adapté (ML26).

Les deux inductances peuvent soit être fabriquées par vos soins, soit achetées toutes prêtes dans le commerce.

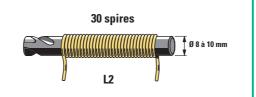


Figure 6 : Pour réaliser la self L2, bobinez 30 spires jointives de fil émaillé 5/10 sur une queue de foret de diamètre 8 à 10 mm.

L1 doit avoir une valeur de $68~\mu H$ et être en mesure de supporter un courant d'au moins 3 ampères.

L2 doit avoir une valeur de quelques microhenrys et peut être réalisée en bobinant, en l'air, 30 spires de fil de cuivre émaillé de 0,5 mm sur une queue de foret de 8 à 10 mm de diamètre (voir figure 6).

Pour les condensateurs de sortie, il est préférable de les choisir du type rapide avec une résistance série assez faible comme ceux utilisés dans les alimentations à découpage.

La mise au point

Passons à présent à la mise en fonctionnement de votre convertisseur DC/DC. Pour cela, il faut l'alimenter avec une tension de 12 volts en utilisant une batterie d'au moins 6 A/h ou une alimentation capable de délivrer 12 volts avec un courant nominal d'environ 3,5 ampères.

Avant tout, réglez à mi-course le curseur du trimmer et reliez, sur la sortie "OUT", un multimètre commuté en voltmètre sur le calibre 30 à 50 volts.

Mettez le convertisseur sous tension et lisez la tension sur la sortie. Si besoin, tournez le curseur de R7 pour obtenir 24 volts.

Théoriquement, la position du curseur de R7 ne doit pas trop influer sur la tension de sortie, tout au moins, à vide.

Procurez-vous une résistance de 220 ohms, 4 watts et une de 22 ohms, 25 watts. Si vous avez des difficultés pour vous procurer un modèle 25 watts, mettez 4 résistances de 100 ohms, 7 watts en parallèle.

Vous disposez maintenant de deux charges fictives, vous pouvez donc

régler avec précision votre convertisseur.

Connectez, en premier lieu, la résistance de 220 ohms sur la sortie (attention car après quelques instants, elle chauffe, ne la touchez pas avec les doigts) et lisez la tension sur le voltmètre. Si besoin, tournez lentement R7 pour obtenir la valeur la plus proche de 24 volts.

Déconnectez la résistance de 220 ohms et placez celle de 22 ohms. Vous avez maintenant une charge qui est proche de la charge maximale.

Lisez ce qu'indique le voltmètre et vérifiez que la tension se maintienne sur la valeur lue précédemment à peu de choses près.

Si besoin est, retouchez le réglage de R7, afin d'approcher au mieux la valeur de 24 volts, puis, vous pouvez renouveler la mesure avec la résistance de 220 ohms.

Le circuit est prêt à l'emploi, déconnectez la résistance et la batterie, puis envisagez la mise en boîte du convertisseur.

Dans le choix du coffret, vous devez prendre en compte la ventilation du convertisseur, choisissez donc un coffret avec des trous d'aération ou pratiquez-en quelques-uns.

♦ P. G.

Coût de la réalisation*

Tous les composants visibles figure 3a, pour réaliser ce convertisseur continu/continu 12/24 volts EF.392 peuvent facilement se trouver chez nos annonceurs. Le circuit imprimé pourra être réalisé par la méthode décrite dans le numéro 26 d'ELM pages 59 à 61. Le prix de revient est d'environ : 35,00 €.

*Les coûts sont indicatifs et n'ont pour but que de donner une échelle de valeur au lecteur. La revue ne fournit ni circuit ni composant. Voir les publicités des annonceurs.





1Euro=6.55957 Francs

HORAIRES: DU MARDI AU SAMEDI INCLUS 10н à 12н ет де 14н à 18н

EMAIL: dzelec@noos.fr

ECRAN- lcd Ericsson-337/T28/

Nokia-3110/3310/3330/8210/ 6210/6110

WWW.DZelectronic.com

94220 CHARENTON Métro: CHARENTON-ÉCOLES Composants Rares: L120ab - SAA1043P - D8749h - TCM3105m - 2n6027 - 2n2646 - U106bs - UAA170 -

x10 x25 4.27 4.12 4.57 4.27 10.52 9.91 6.86 6.25 x1 4.42 5.95 1.43 8.38 4.47 2.29 PIC16F84A PIC16c622 PIC16F876 PIC16F628 PIC16c57rc PIC12c508a 1.91 PIC16ce625a 9.00 2.29 3.35 4.47 5.95 8.99 24lc16 1.52 1.22 24lc32 24lc64 24lc65 24LC256 5.35 4.42 LED 5mm blanche

23. Rue de Paris

Icl/max232 SN7407 TL074 Bc547/557 2.29 1.07 1.07 0.99 0.61 0.53 0.30 0.15 Quartz 3.5795Mhz 3.5795Mhz 1.22 11.0592Mhz 1.22 0.99 0.76 0.99 0.76 1.07 3.05 Gal 22v10 74LS641 TDA8004t 2.29 1.83 8.99 6.86 zener 1/2W 0.15

2LignesX8c......15.09€ 4Lignes x16c....30.34€ 2Lignesx16c.....10.52€

Réalisez vos circuits imprimés Simple Face **Double Face** (Film positif)

Lecteur de carte

magnétique

Plaque d'Ess sans soudur 840trous

6.86€

track2 vitesse 5à 150cm/s courant:1mA/ piste Alim 5V couleur no

VENTE PAR CORRESPONDANCE

Ericsson Nokia Motorola Mitsubishi Phillips Samsung

CONNECTEURS --

Full pins

Siemens Sony Exct....

GSM

Pack 25 connecteurs GSM 50.54€



Motorola-T191/V3688/V3690/ V8080/V66 Samsung-N100/ Siemensc35

EMMIBOX-16Mega



5000mcd 2.20€

TRES FORTE LUMINOSITE

12V 300mA Dim:32x1cm



13.57€ Barrette de 32 LED (Rouge)Trés Haute luminosité

2x10V 0.150mA 67mm/H34mm Connecteur de carte Sim-GSM



NREGISTREUR DE CONVERSATIONS EPHONIQUE egistrement de conversations

Permet l'enregistre téléphoniques. L'enregistrement c o m m e n c e automatiquement lorsque le récepteur est décroché et s'arrête quand on

croche

Câble DATA GSM Nokia Motorola

Exct.... à partir de 6.96



ITIZUK COPIZUR





Autres programmateurs sur WWW.DZelectronic.com

PCB105-v2 (cms) adapdateur FUN/JDM-Phoenix



NEW Module monté à enficher sur le **PCB105** Connexion sur le port parallèle du PC Evite le déplacement des cavaliers Programme les cartes ATMEL

EN 1 PASSE

91.32€

PCB105

86.74€

8.99€

Compatible PHOENIX en 3.57 et 6 Mhz, DUBMOUSE, SMART CARD, JDM, LUDIPIPO,NTPICPROG, ... programme les cartes wafer en 1 passe loader en hardware intégré programme aussi les composants de la famille Microchip type 24c16

FLASH2001+GOLD

G



FLASH2001

Programmateur -lecteur de cartes Wafer-gold-silversimGsm-carte test ISO/ AFNOR, compatible JDM/ PHOENIX/SMARTMOUSE



Le XP01 est un lecteur/programmateur de cartes à puces compatible phoenix starmouse (6 MHz) et JDMprog. IL permet de lire et programmer les cartes Wafer, Gold Wafer, Silver ainsi que les composants (suplyrees ou tulipe prevus) 5F876, PIC16F84 et PIC16F876. 24LC16,24lc64. Le circuit possède en standard un connecteur de carte à puce ISO7816. Un connecteur micro-



est prevu en option au prix de 25F.

Programmateur ATMEL AT90s85xx



32/64..., 16f84, 12c508/509, 16f876, etc..



Cartes à puces Viérge 13.00€11.00€......9.00€ 22.00€.....20.00€19.00€



152.30€

Caméra Pinhole CMOS Noir et blanc pixels : 352(H) x 288(V) D: 14x14x17mm



Caméra N/B CCD 1/3" + Audio 512x582 pixels 330 lignes. 2 lux mini Lentille:f3.6mm/F2.0/ Angle 70° Alim: 12v DC D36x36x10mm



Caméra N/B cmos1/3" pixels 330k-lignes380 1 lux mini Lentille:f3.6mm/F2.0/ Angle 90° Alim:12v DC D16x27x27mm



Caméra N/B PINHOLE CCD 1/3" 500x582 pixels 380 lignes.0.5Lux Lentille:F2.0 Ojectif:f5.0/F3.5 Angle 70°IRIS automatique Alim:12V CC-120mA.

ACCESSOIRES **OBJECTIF** caméra

ANGLE 150°/112° FOCAL CAML4 2.5mm/F2.00 CAML5 53°/40° 6mm/F2.00 12mm/F2.00 CAML6 53°/40°

ESSAI des caméras sur place. Caméra NetB

Mini-caméra cmos sur un flexible de 20cm pixels 330k-1lux-angle 92 Alim:DC12V



Caméra couleur Pal 1/3 Cmos + Audio image sensor pixels 330k lines tv 380 3luxDC12V Dim:30x23x58mm



Caméra couleur Pal 1/3 Cmos + Audio image sensor-3Lux/F1.2 Ojectif 3.6mm pixels 380k lines tv 380 DC12V Dim:30x23x58mm

Caméra couleur Pal 1/4

CCD + Audio image sensor-5Lux/F1.2 Ojectif 3.6mm pixels 512x582

angle 92° DC12V-200mA

Dim:30x23x58mm

98.94€





Moniteur N&B 9"(22)

haute résolution 800/1000lignes TV Dimension:252x235x225mm



318.77€

MONSR2 Moniteur N&B 12"(30) +Audio haute résolution 1000lignes TV Dimension:310x310x308mm



MCOL2 MCOLI Moniteur couleur TFT Moniteur couleur pal

écran LCD 4" avec TFT à écran LCD 4" 112320pixels réglages volume et contaste ALIM 12V D:119x85x54 153x125x42 450gr 250gr ALIM 12V

Emetteur vidéo 2.4Ghz sans fil

caméra couleur modéle super miniature Dim:34x18x20r Récepteur 4 canaux 2.4Ghz audio/vidéo

Dim:150x88x40mn



WWW.DZelectronic.com

WWW.DZelectronic.com

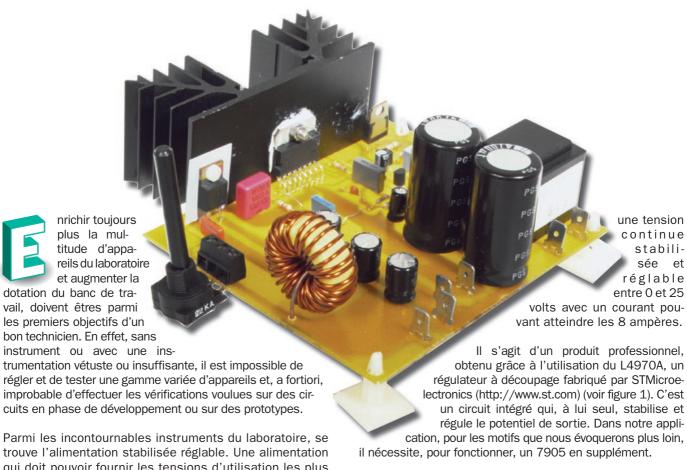
WWW.DZelectronic.com

DZelectron Zelectronic

EF.905

Une alimentation à découpage de 0 à 25 volts sous 8 ampères

Idéal pour le laboratoire, cet appareil est en mesure de fournir une tension continue comprise entre 0 et 25 volts avec un courant maximal de 8 ampères. Grâce à l'emploi d'un circuit intégré spécialisé, ses performances sont à la hauteur de sa simplicité de réalisation.



trouve l'alimentation stabilisée réglable. Une alimentation qui doit pouvoir fournir les tensions d'utilisation les plus courantes et un courant d'au moins 3 à 5 ampères. Ce sont les caractéristiques minimales pour pouvoir faire fonctionner la majeure partie des dispositifs qui passent sur la table de travail d'un technicien en électronique.

Dans cet article, nous voulons vous proposer la réalisation d'une alimentation d'utilisation générale (voir photographie de début d'article), capable de délivrer L'adoption d'un régulateur à découpage permet d'optimiser le rendement et de réduire les dimensions du dissipateur de chaleur, donc, également, les dimensions de l'ensemble de l'alimentation.

En fait, un meilleur rendement signifie moins de puissance dépensée en chaleur à égalité de puissance fournie à l'utilisateur.

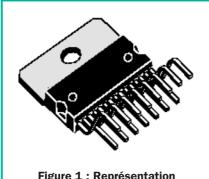


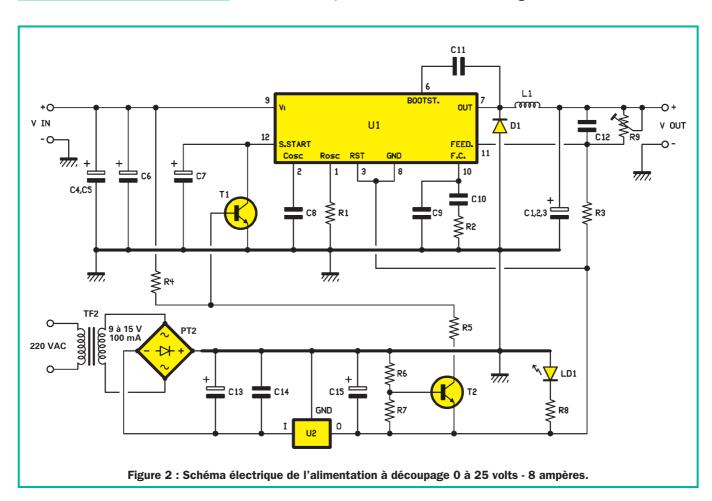
Figure 1: Représentation schématique du régulateur à découpage L4970A.

Cette alimentation fonctionne en mode "step down" (abaisseur) et reçoit un potentiel de référence fourni par le second régulateur, cette fois, un modèle linéaire négatif 5 volts du type série (7905).

Tout fonctionne autour du L4970A. Ce régulateur à découpage complet et performant travaille selon la technique de charge d'une inductance en PWM. De plus, il est capable de débiter un courant de 8 ampères. Ses principales caractéristiques se trouvent en figure 7 mais vous pouvez obtenir une documentation très complète sur le site st.com.

Le cœur du L4970A est un driver PWM série, qui pilote une inductance avec des impulsions de tension dont l'amplitude constante est à peu près égale au potentiel reçu sur la patte d'entrée (9), depuis le pont redresseur PT2.

La largeur des impulsions dépend des conditions de charge, en fait, de la tension que la ligne de contre-réaction retransmet à l'entrée de feedback (patte 11). Pour préciser, disons que plus la tension est faible, plus les impulsions appliquées à la charge s'élargissent et vice-versa.



Le schéma électrique

Voyons immédiatement le schéma électrique de la figure 2 qui nous montre la structure de cette alimentation de laboratoire.

Nous nous trouvons en face d'un circuit relativement simple, car, comme nous le voyons, seul deux circuits intégrés ont été utilisés dont le premier (U1) concentre autour de lui les principales fonctions.

Procédons dans l'ordre et voyons que le régulateur à découpage est alimenté par une source linéaire classique avec pont de diodes et transformateur secteur.

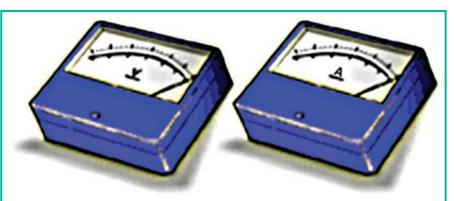


Figure 3 : Vous pouvez ajouter un voltmètre et un ampèremètre, ce qui rendra votre alimentation de laboratoire plus professionnelle et plus complète. Dans un souci d'économie, vous pouvez également utiliser votre multimètre pour faire vos réglages et mesures.

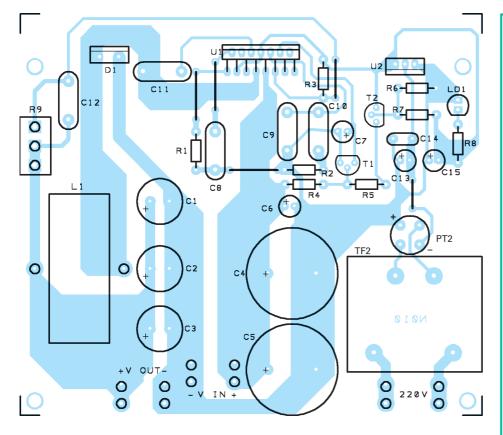
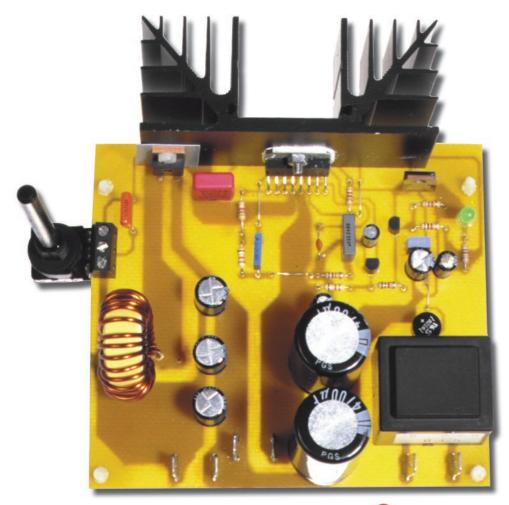


Figure 4 : Schéma d'implantation des composants de l'alimentation à découpage.



64 n

Liste des composants

R1 = $18 \text{ k}\Omega$

R2 = $15 \text{ k}\Omega$

R3 = 4,7 k Ω

 $R4~=18~k\Omega$

R5 = 1,5 k Ω

 $R6 = 4.7 \text{ k}\Omega$

 $R7 = 1 k\Omega$ $R8 = 470 \Omega$

R9 = $22 \text{ k}\Omega$ pot. lin.

 $C1 = 220 \, \mu F$

35 V électrolytique

 $C2 = 220 \, \mu F$

35 V électrolytique

 $C3 = 220 \mu F$

35 V électrolytique

 $C4 = 4700 \, \mu F$

50 V électrolytique

 $C5 = 4700 \, \mu F$

50 V électrolytique

 $C6 = 100 \mu F$

35 V électrolytique

 $C7 = 2.2 \,\mu\text{F}$

100 V électrolytique

C8 = 2.2 nF polyester

C9 = 470 pF céramique

C10 = 22 nF polyester

C11 = 1 μ F polyester C12 = 47 nF polyester

 $C13 = 220 \, \mu F$

25 V électrolytique

C14 = 330 nF polyester

 $\text{C15} = 100 \, \mu\text{F}$

25 V électrolytique

D1 = Diode MBR745

J1 = Régulateur

à découpage L4970A

U2 = Régulateur négatif 7905

LD1 = LED verte 5 mm

T1 = NPN BC547B

T2 = NPN BC547B

 $L1 = 150 \mu H 8.5 A$

PT2 = Pont 20 V mini

1 A pour ci TF2 = Transfo. 220 V

9 V à 15 V

100 mA pour ci

TF1 = Transfo. torique 220 V

sec. 30 V - 8,5 A

PT1 = Pont 50 V mini - 25 A

Divers:

- 6 Cosses Faston vert. pour ci (V OUT - V IN - 220 V)
- 1 Bornier 3 pôles (pour R9)
- 1 Radiateur T/88/40 (4 à 5 °C/W)
- 4 Entretoises plastique auto-adhésives

Figure 5 : Photo d'un des prototypes terminé, prêt à être utilisé.

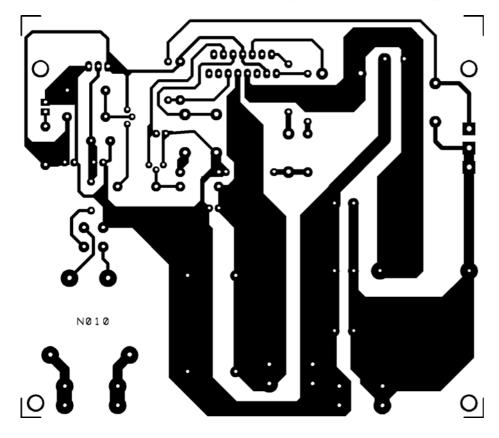


Figure 6 : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé de l'alimentation à découpage.

- plus importante, lorsque la tension reçue sur la patte 11 (feedback) est faible.
- moins importante, si le potentiel résultant du L4970A (et appliqué à la charge) tend à augmenter.

Ces impulsions passent à travers un "latch" qui est normalement validé mais qui est désactivé dans le cas où l'étage de protection détecte une température excessive dans le corps du circuit intégré. En fait, s'il détecte une surcharge en sortie.

Du "latch", les impulsions rejoignent le "driver" au travers des portes logiques utilisées pour bloquer le régulateur PWM, durant le temps de transition de l'allumage.

Pour cela, il est prévu une logique dite de "soft start", laquelle est temporisée, en externe, par le condensateur C7.

Le "driver" amplifie la forme d'onde rectangulaire de façon à l'envoyer sur la porte (gate) du MOSFET interne final (voir figure 7d), un puissant DMOS qui, physiquement, alimente

Comme le pilotage intervient avec une forme d'onde carrée du type on/off, l'inductance peut céder l'énergie emmagasinée durant chaque demi-période active (impulsion au niveau haut) à la charge durant la pause suivante.

Lorsque la sortie est au repos, l'inductance cède son énergie aux condensateurs de filtrage C1, C2 et C3.

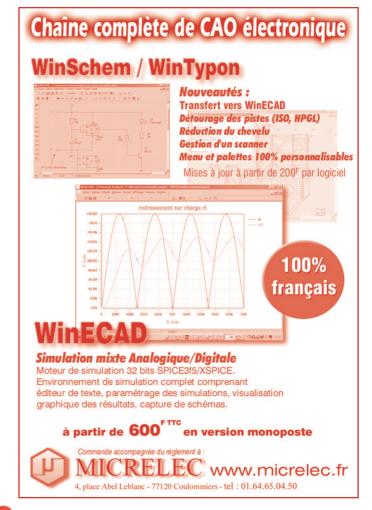
En connectant aux borniers "V OUT" une charge qui consomme du courant, on provoque la décharge plus ou moins rapide des condensateurs électrolytiques, avec la conséquence d'une baisse de la différence de potentiel à leurs bornes.

La contre-réaction (formée par le trimmer et par la résistance R3) reporte sur la patte 11 du circuit intégré, un potentiel directement proportionnel à celui de la sortie. Ainsi, il permet au L4970A d'apprécier la consommation de la charge et d'agir en conséquence lorsque la tension tend à baisser lorsque le courant requis par l'utilisateur est tel qu'il décharge les condensateurs de sortie avant qu'ils ne soient rechargés.

Dans cette situation, le composant réagit en augmentant la largeur de chaque impulsion transmise à l'inductance, donc, en déterminant une augmentation de l'énergie restituée par l'inductance L1 aux condensateurs électrolytiques.

A l'inverse, si le courant prélevé par la charge baisse, le L4970A réduit la largeur des impulsions sur L1, afin de fournir moins d'énergie.

A la sortie du comparateur interne du L4970A, nous prélevons donc des impulsions dont la largeur est :



ELECTRICAL CHARACTERISTICS (Refer to the test circuit, T_j = 25°C, V_i = 35V, R_4 = 16K Ω , C_9 = 2.2nF, f_{SW} = 200KHz typ, unless otherwise specified)

DYNAMIC CHARACTERISTICS

Symbol	Parameter	Test Condition	Min.	Тур.	Max.	Unit
Vi	input Voltage Range (pin 9)	$V_o = V_{ref}$ to 40V $I_o = 10A$	15		50	V
Vo	Output Votage	$V_i = 15V \text{ to } 50V$ $I_o = 5A; V_o = V_{re}f$	5	5.1	5.2	V
ΔV_o	Line Regulation	$V_i = 15V \text{ to } 50V$ $I_o = 5A; V_o = V_{re}f$		12	30	mV
ΔV_{\circ}	Load Regulation	$V_o = V_{ref}$ $I_o = 3A \text{ to } 6A$ $I_o = 2A \text{ to } 10A$		10 20	30 50	mV mV
V_d	Dropout Voltage Between Pin 9 and 7	I _o = 5A I _o = 10A		0.55 1.1	0.8 1.6	> >
I ₇ L	Max. Limiting Current	V _i = 15 to 50V	11	13	15	Α
η	Efficiency	$I_o = 5A$ $V_o = V_{ref}$ $V_o = 12V$	80	85 92		% %
		$I_o = 10A$ $V_o = V_{ref}$ $V_o = 12V$	75	80 87		% %
SVR	Supply Voltage Ripple Reject.	$V_i = 2VRMS; I_o = 5A$ f = 100Hz; $V_o = V_{ref}$	56	60		dB
f	Switching Frequency		180	200	220	KHz
$\frac{\Delta f}{\Delta V_i}$	Voltage Stability of Swiching Frequency	V _i = 15V to 45V		2	6	%
$\frac{\Delta f}{T_j}$	Temperature Stability of Swiching Frequency	T _j = 0 to 125°C		1		%
f _{max}	Maximum Operating Switching Frequency	$V_o = V_{ref}$; $R_4 = 10K\Omega$ $I_o = 10A$; $C_9 = 1nF$	500			KHz

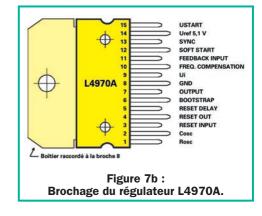
V_{ref} SECTION (pin 14)

Symbol	Parameter	Test Condition	Min.	Тур.	Max.	Unit
V ₁₄	Reference Voltage		5	5.1	5.2	V
ΔV ₁₄	Line Regulation	V _i = 15V to 50V		10	25	mV
ΔV ₁₄	Load Regulation	I ₁₄ = 0 to 1mA		20	40	mV
$\frac{\Delta V_{14}}{\Delta T}$	Average Temperature Coefficient Reference Voltage	T _j = 0°C to 125°C		0.4		mV/°C
I _{14 short}	Short Circuit Current Limit	V ₁₄ = 0		70		mA

VSTART SECTION (pin 15)

Symbol	Parameter	Test Condition	Min.	Тур.	Max.	Unit
V ₁₅	Reference Voltage		11.4	12	12.6	V
ΔV 15	Line Regulation	V _i = 15 to 50V		0.6	1.4	V
ΔV ₁₅	Load Regulation	I ₁₅ = 0 to 1mA		50	200	mV
I _{15 short}	Short Circuit Current Limit	V ₁₅ = 0V		80		mA

Figure 7a : Tableau des caractéristiques du régulateur L4970A.

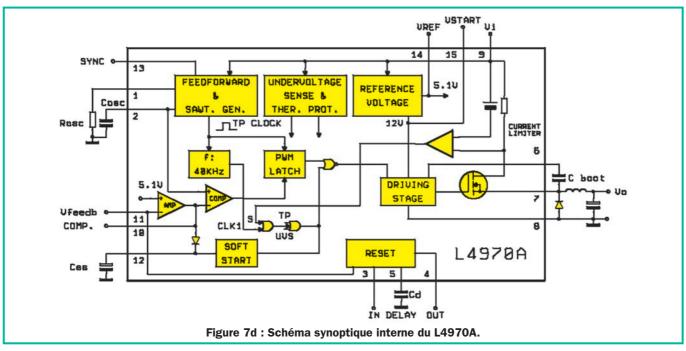


et déconnecte l'inductance de sortie, appliquant à la patte 7, à chaque impulsion positive fournie par le "latch", la tension d'entrée (la tension continue appliquée à la patte 9).

C'est avec cette tension que l'inductance L1 est chargée et c'est durant les pauses (période de blocage du MOSFET après la période de conduction) qu'elle se décharge dans les condensateurs électrolytiques de sortie (C1, C2, C3).

Durant les phases de décharge, le MOSFET doit être protégé des inversions de polarité auxquelles il est exposé. En effet, lorsque l'inductance reçoit l'impulsion, le MOSFET a la polarité positive sur la patte 7 et lorsqu'elle se décharge, elle tend à maintenir un courant de même sens, donc, une tension de direction opposée.

La diode D1 (du type à commutation rapide) sert pour fermer le circuit en décharge et à empêcher le courant d'extra-rupture d'endommager le transistor de sortie.



N°	Name	Function
1	OSCILLATOR	$R_{\text{osc}}.$ External resistor connected to ground determines the constant charging current of $C_{\text{osc}}.$
2	OSCILLATOR	$C_{\text{osc}}.$ External capacitor connected to ground determines (with $R_{\text{osc}})$ the switching frequency.
3	RESET INPUT	Input of Power Fail Circuit. The threshold is 5.1V. It may be connected via a divider to the input for power fail function. It must be connected to the pin 14 an external $30 \mathrm{K}\Omega$ resistor when power fail signal not required.
4	RESET OUT	Open Collector Reset/power Fail Signal Output. This output is high when the supply and the output voltages are safe.
5	RESET DELAY	A $C_{\mbox{\scriptsize d}}$ capacitor connected between this terminal and ground determines the reset signal delay time.
6	BOOTSTRAP	A C_{boot} capacitor connected between this terminal and the output allows to drive properly the internal D-MOS transistor.
7	OUTPUT	Regulator Output.
8	GROUND	Common Ground Terminal
9	SUPPLY VOLTAGE	Unregulated Input Voltage.
10	FREQUENCY COMPENSATION	A series RC network connected between this terminal and ground determines the regulation loop gain characteristics.
11	FEEDBACK INPUT	The Feedback Terminal of the Regulation Loop. The output is connected directly to this terminal for 5.1V operation; It is connected via a divider for higher voltages.
12	SOFT START	Soft Start Time Constant. A capacitor is connected between thi sterminal and ground to define the soft start time constant.
13	SYNC INPUT	Multiple L4970A are synchronized by connecting pin 13 inputs together or via an external syncr. pulse.
14	V _{ref}	5.1V V _{ref} Device Reference Voltage.
15	V _{start}	Internal Start-up Circuit to Drive the Power Stage.

Figure 7c: Tableau récapitulant l'identification de chacune des pattes du régulateur à découpage.

Ce phénomène s'explique par la loi de Lenz, selon laquelle une inductance brusquement privée de la tension avec laquelle elle est alimentée, réagit en déterminant une différence de potentiel de sens opposé, qui peut avoir une valeur instantanée beaucoup plus élevée (demandez aux vaches se frottant aux clôtures électriques fonctionnant selon ce principe, ce qu'elles en pensent!).

Cela est dû à l'inertie de l'inductance face au courant. Ainsi, si on coupe, de manière répétitive, l'alimentation en gardant le courant qui la traverse, jusqu'à l'instant précédent l'interruption du circuit, le sens étant identique, la tension qui, auparavant, avait chuté, devient une force électromotrice, donc, une différence de potentiel induite ayant un sens opposé.

Retournons à notre circuit pour dire, à la lueur des constatations faites jusqu'ici, que, de toute évidence, si la tension de contre-réaction, reportée de la sortie sur la patte 11, influence la largeur des périodes actives de l'onde rectangulaire, le trimmer permet de régler avec précision la valeur de la tension de sortie que nous voulons obtenir.

En remplaçant le trimmer par un potentiomètre, voici que nous obtenons notre commande permettant de moduler la tension délivrée par l'alimentation dans la gamme de 0 à 25 volts.

Ces limites sont fixées par le potentiel de référence négatif appliqué à l'autre résistance du diviseur de contre réaction (R3) et de la valeur de cette dernière.

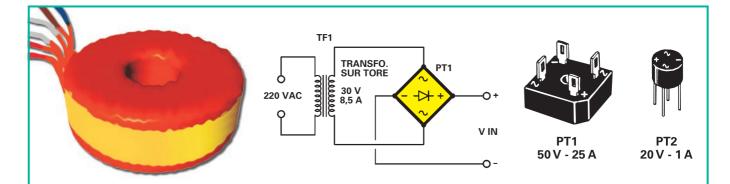
La valeur de la résistance détermine le minimum de potentiel de référence donné à la patte 11.

Pour une régulation correcte, rappelez-vous que plus la tension sur cette patte est faible, plus le potentiel pouvant être prélevé en sortie est élevé et vice-versa. Ainsi, plus la résistance du potentiomètre (par rapport à R3) est élevée, plus la tension de sortie est élevée. Au contraire, plus la résistance est basse, déterminant ainsi un potentiel de contre-réaction plus élevé, moins la tension de sortie est importante.

De cela, nous pouvons déduire que le potentiel de sortie maximum dépend du rapport entre toutes les résistances insérées avec le trimmer et R3. Le minimum, par contre, est imposé par les caractéristiques constructives et fonctionnelles du L4970A et il ne serait pas à zéro, sans l'intervention du second régulateur (U2), qui applique



Figure 8 : Vue du circuit imprimé entièrement câblé de l'alimentation. On peut voir le dissipateur employé pour refroidir le régulateur L4970A. Nous avons utilisé ce modèle car il était disponible dans nos tiroirs. N'importe quel radiateur ayant une résistance thermique d'environ 4 à 5 °C/W fera l'affaire.



Pour le transformateur principal (celui de puissance) et son redressement, il a été prévu un montage externe au circuit imprimé. Il est conseillé d'utiliser un transformateur torique d'une puissance de 250 VA ayant un primaire de 220 volts et un secondaire de 30 volts (ou 2×15 volts) sous 8,5 A. Le transformateur est connecté à un pont redresseur d'un modèle adapté (50 V - 25 A) par deux fils de câblage d'une section de 2 mm^2 au moins. La sortie + et - du pont redresseur sera reliée aux points marqués +/- V IN du circuit imprimé.

Figure 9 : Alimentation externe.

à la patte 8 (masse de référence) une composante 5 volts négatifs par rapport au zéro commun.

La section de puissance, celle relative au L4970A, est alimentée avec la tension continue produite, en redressant la tension alternative fournie par le secondaire d'un transformateur torique (TF1) fournissant 30 volts efficaces (voir figure 9a).

Cette tension est mise en forme par le pont de diodes PT1 (un 50 V - 25 A) qui redresse les alternances sinusoïdales avec lesquelles sont chargés les condensateurs C4 et C5.

Il en résulte une composante continue bien redressée, d'une amplitude d'environ 41 volts.

Pour la partie qui délivre les 5 volts négatifs pour la référence du zéro, le régulateur U2 reçoit la tension nécessaire du pont redresseur PT2. Ce dernier rend continue la tension fournie par un second transformateur, TF2, un 220 V - 9 V à 15 V 100 mA pour circuit imprimé.

La réalisation du projet

S'agissant d'une alimentation pouvant débiter 8 ampères, une certaine attention est nécessaire, surtout concernant le montage du L4970A, le choix du dissipateur de chaleur et du transformateur d'alimentation.

La première opération à effectuer est de préparer le circuit imprimé en faisant appel à votre méthode habituelle ou à celle décrite dans le numéro 26 d'ELM pages 59 à 61. Pour cela, aidez-vous du dessin, à l'échelle 1, reproduit à la figure 6.

Une fois la platine gravée et percée en votre possession, vous pouvez commencer le montage des composants. Pour ce faire, vous vous aiderez de la figure 4 et des photos.

Réalisez, en premier lieu, les cinq straps d'interconnexion, en utilisant du fil de câblage de 0,8 mm à 1 mm, puis, insérez les résistances, les condensateurs, en faisant attention aux modèles polarisés.

Passez ensuite aux diodes et aux transistors, là aussi, en prêtant le maximum d'attention au sens d'orientation de la diode en boîtier TO220 (D1), la partie métallique de son corps étant dirigée vers l'extérieur de la platine.

La diode D1 sera isolée à l'aide d'une petite feuille de mica dont la partie arrière sera enduite de pâte thermique.

Le régulateur L4970A sera fixé sur un dissipateur de chaleur anodisé noir, du modèle que vous voulez, pourvu que sa résistance thermique soit environ de 4 à 5 °C/W.

Sur le même circuit imprimé, prend également place le petit transformateur qui alimente le régulateur 7905, le transformateur TF2.

N'oubliez pas la bobine L1, qui doit avoir une valeur de $150 \mu H$. Elle sera réalisée sur un tore ou un morceau de barreau de ferrite avec un fil capable de laisser passer $10 \mu H$ ampères. Une trentaine de spires en fil émaillé 8 h 10/10 h feront l'affaire (voir figure 10).

Le pont redresseur PT2 est inséré dans les trous du circuit imprimé réservé à cet effet et placé dans le sens indiqué sur la figure 4.

Selon le boîtier choisi, métallique de préférence, le potentiomètre permettant le réglage de la tension de sortie peut être monté soit directement sur le circuit imprimé, soit connecté à celui-ci à l'aide de fils de câblage.

Le circuit terminé, il faut l'installer dans un coffret de dimensions appropriées et suffisamment robuste pour supporter le poids du transformateur principal.

Après avoir réalisé toutes les interconnexions, placez deux bornes à vis sur la face avant du coffret, une rouge pour le positif, l'autre noire pour le négatif.

Pour ces liaisons, utilisez du fil de câblage gainé sous plastique d'une section minimale de 2 mm².



Pour le câble relié au secteur, utilisez un cordon équipé d'une prise mâle standard 16 A munie d'une prise de terre

Connectez les fils du câble secteur aux points marqués 220 V sur le circuit imprimé et sur l'entrée du primaire du transformateur principal, intercalez un fusible de 2 ampères rapide, que vous pourrez placer dans un porte fusible vissé sur la face avant ou arrière du coffret. N'oubliez pas de fixer le pont redresseur PT1 50 V 25 A sur le fond du boîtier. Raccordez-le à l'entrée +/- V IN par des fils de forte section terminés par des cosses Faston mâles. Si vous êtes certain de votre montage, rien ne remplacera de bonnes soudures.



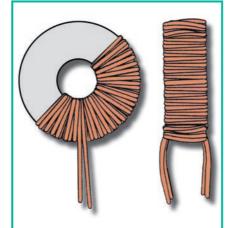


Figure 10 : La bobine utilisée (L1) doit avoir une valeur de 150 µH et doit être en mesure de travailler avec des courants d'au moins 8 à 10 ampères.

Coût de la réalisation*

Tous les composants visibles figure 4, pour réaliser l'alimentation à découpage EF.905 peuvent facilement se trouver chez nos annonceurs

Le circuit imprimé pourra être réalisé par la méthode décrite dans le numéro 26 d'ELM pages 59 à 61. Le prix de revient est d'environ : 38.00 €.

*Les coûts sont indicatifs et n'ont pour but que de donner une échelle de valeur au lecteur. La revue ne fournit ni circuit ni composant. Voir les publicités des annonceurs.

RETROUVEZ TOUTE LA LIBRAIRIE ELECTRONIQUE SUR WWW.LIVRES-TECHNIQUES.COM

TECH TOOLS Tél.: 02 43 28 27 97 Fax: 02 43 28 59 61

27, rue Voltaire - 72000 LE MANS

http://www.hitechtools.com - E-mail: info@hitechtools.com

Programmateur universel, autonome et portable



ALL-11P2







Carte d'évaluation pour CPU 68HC11/HC12/HC16/68332 80C31/51/552/8096 Atmel T89C51RD2/T89C51CC01 Microchip PIC 16F87X

Autres produits :

Système de contrôle d'accès sans contact (transpondeur). Simulation logique-analogique et routage. Système de développement pour PLD et FPGA. Système de développement pour bus I2C. Carte d'acquisition A/D. Carte d'Entrée/Sortie. Analyseur logique. Etc.

Lecteur/Encodeur de carte à puce



Le système de développement BasicCard

- Lecteur/Encodeur Cybermouse (Série ou USB)
- 1 BasicCard 1 ko EEprom
- 2 BasicCard 8 ko EEprom
- 1 Lecteur avec afficheur LCD (Balance Reader) 1 CD avec Driver et logiciel de développement
- 1 Manuel de l'utilisateur

Lecteur/Encodeur de carte magnétique



Lecteur autonome de carte magnétique



Compilateur C pour famille PIC de CCS

PCB - PCM - PCH - PCW - PCWH

Environnement Intégré de Développement. Intégrable dans MPLAB. Accès à tous les hardwares PIC par les fonctions de la bibliothèque C. Version Windows et Linux.

Emulateur de micro



Existe pour : M68HC11, famille 80C51, Atmel T89C51RD2, Microchip PIC.



Cet appareil active un relais quand on passe une des 15 cartes magnétiques préalablement mémorisées, dans un lecteur KDE de type LSB12. Le relais, activé par le passage d'une carte autorisée, peut commander toute charge électrique et, selon le paramétrage défini par l'usager, il peut travailler en mode monostable ou en mode bistable.



Cette programmation est exécutée au moyen d'une simple procédure d'autoapprentissage pouvant être répétée au maximum 15 fois. Le circuit peut donc mémoriser un maximum de 15 cartes magnétiques

caractérisées par différents codes.

Le circuit est géré par un seul circuit intégré spécialisé, un microcontrôleur déjà programmé en usine, doté d'une mémoire non volatile capable de maintenir les codes autoappris par les cartes et les paramètres de fonctionnement, même en l'absence de toute alimentation.

Les codes, de 8 mots, doivent être mémorisés sur la piste 2 d'une carte au standard ISO 7811. Avant de continuer la description du circuit, expliquons brièvement en quoi consiste ce standard. Il implique des caractéristiques de positionnement de la bande magnétique sur la carte et un protocole de codification. Avec la norme ISO 7811, la bande magnétique d'une carte comporte trois pistes ou traces distinctes. La piste 1, nommée IATA (International Air Transportation Association), est caractérisée par une densité de 82,6 bits/cm et peut contenir un maximum de 70 carac-

Notre montage

et la carte magnétique.

donner

L'appareil que nous vous proposons dans le présent article est de cet ordre : il s'agit d'un interrupteur électronique doté d'une sortie à relais, activable, aussi bien en mode bistable que monostable, quand on passe dans la fente du lecteur dont il est pourvu, une carte magnétique dûment programmée. La figure 6 donne d'intéressantes informations sur ces dernières.

sécurité et de libérer un accès. Comme l'automatisation

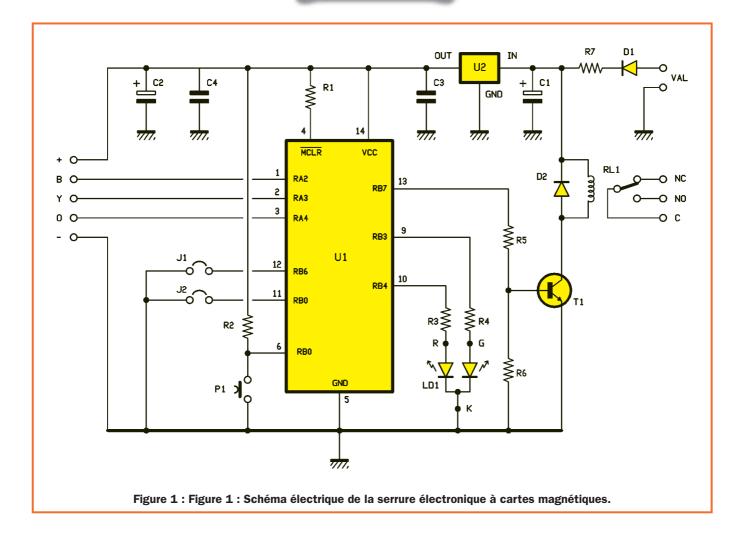
est une de vos attentes majeures, vous avez trouvé ces dernières années dans ELM de nombreux articles propo-

sant de réaliser des clés électroniques : cela va de la

simple prise mono 3,5 mm contenant une résistance au

transpondeur sophistiqué, en passant par la carte à puce

AUTOMATISATION



tères de 7 bits. La piste 2, nommée ABA (American Bankers Association), offre une densité de 29,5 bits/cm et peut contenir jusqu'à 40 caractères de 5 bits.

Le schéma électrique

Mais voyons de plus près de quoi il s'agit en analysant le circuit de la figure 1. Sa simplicité et sa compacité vous frappent tout de suite : on trouve seulement un microcontrôleur 16F628 (U1) portant le programme MF408, un régulateur de tension pour fournir le 5 V, un relais* à 1 contact RT (Repos/ Travail) et le transistor qui le pilote. On trouve encore quelques composants externes mais le plus complexe est sans doute le lecteur sériel de cartes. relié au circuit par l'intermédiaire de 5 fils. Ces derniers acheminent le positif et le négatif de l'alimentation (5 V) ainsi que les signaux d'horloge (RCL), de données (RDT) et de présence de la carte (CLS), nécessaires au dialogue entre le lecteur et le microcontrôleur.

La routine est relativement simple. Le microcontrôleur gère seulement deux événements possibles, la pression de

P1 et le passage d'une carte dans la fente du lecteur. P1 permet d'activer la fonction d'auto-apprentissage du code mémorisé dans la carte. Le passage d'une carte active la routine de lecture du code et de comparaison avec ceux disponibles en mémoire EEPROM : s'il s'agit d'un flux de format compatible avec celui attendu et si les données sont celles d'une des cartes précédemment programmées, le logiciel active la ligne RB7 en la mettant au niveau logique haut (1) pour un certain temps, si le circuit a été paramétré pour un fonctionnement monostable, ou bien en la laissant dans cet état logique haut jusqu'à la lecture d'une autre carte habilitée (ou à une lecture ultérieure de la même carte), si vous avez paramétré le mode bistable.

En ce qui concerne la pression de P1 et l'auto-apprentissage des cartes, notez que si, pour une raison quelconque, vous lanciez cet auto-apprentissage mais que vous ne passiez aucune carte dans la fente, le programme sortirait automatiquement de la procédure au bout de 8 secondes. Si vous maintenez la pression sur P1 pendant au moins 8 secondes, la mémoire de caractérisation, c'est-à-dire la partie de

l'EEPROM dans laquelle le microcontrôleur conserve les codes des cartes déjà programmées, est effacée (voir la figure 2).

Cette procédure est à exécuter à la première mise sous tension du circuit, de manière à effacer d'éventuelles données aléatoires qui pourraient occuper la mémoire. Tout ceci concernait le paramétrage du système mais voyons maintenant comment fonctionne la serrure à cartes magnétiques, comment on l'utilise et comment l'installer.

*Note: Le contact du relais peut être utilisé pour commander tout appareil électrique alimenté en 250 Vca maximum et consommant 1 A maximum. Pour la commande de tout appareil de puissance supérieur, RL1 pourra servir à piloter un relais de plus forte puissance.

Le fonctionnement de la serrure

Le circuit commande un relais chaque fois que l'usager fait glisser une carte dont le code a déjà été auto-appris par l'appareil. L'activation est à impulsion



AUTOMATISATION

Voici une petite explication des paramétrages possibles de notre circuit.

Paramétrage temps

En fonctionnement monostable, chaque fois qu'une carte valide (c'està-dire dont le code est disponible dans la mémoire du microcontrôleur) est glissée dans le lecteur, la platine active le relais pour une durée de 3 secondes. Ce temps d'activation peut être modifié par la procédure suivante : presser P1, le maintenir pressé et alimenter le circuit ; la LED verte clignote 3 fois ; relâcher P1 ; presser P1 et le relâcher un nombre de fois égal aux secondes d'activation du relais : de 1 à 20 fois (correspond de 1 à 20 secondes); la LED verte clignote à chaque pression; couper l'alimentation du circuit : la nouvelle durée d'activation est mémorisée dans la mémoire du microcontrôleur.

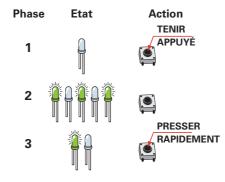
Auto-apprentissage

En fonctionnement normal, presser P1: la LED verte clignote 3 fois; glisser une carte: la LED verte clignote 3 fois, le code de la carte est mémorisé dans le microcontrôleur; si la LED rouge clignote 3 fois, la mémorisation n'a pas fonctionné.

Effacement mémoire

En fonctionnement normal, presser P1 et le maintenir pressé plus de 8 secondes ; la LED rouge clignote 3 fois, tous les codes des cartes disponibles dans la mémoire du microcontrôleur sont effacés.

RÉGLAGE TEMPS



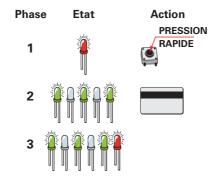
Description

Dispositif éteint. Tenir appuyé et alimenter. Début procédure de paramétrage temps (phase 2).

3 clignotements indiquent début phase de paramétrage temps.

Chaque pression incrémente d'une seconde le temps de relaxation relais en mode monostable. Eteindre le dispositif une fois terminé.

AUTO-APPRENTISSAGE



Description

Entrée dans le mode autoapprentissage (phase2).

Mémorisation carte. Si OK passe phase 3, sinon retourne phase 1.

Retourne en mode fonctionnement normal.

EFFACEMENT MÉMOIRE

Phase	Etat	Action	Description
1		PRESSER 8 SECONDES	Effacement mémoire EEPROM (phase 2).
2			Eteindre le dispositif.

Figure 2 : Les paramétrages initiaux.

ou à niveau, selon le paramétrage du cavalier J1 (voir figure 3) : en fermant ce cavalier, on obtient le mode de fonctionnement monostable alors que si J1 est ouvert, RL1 change d'état chaque fois que, dans le lecteur, est glissée une carte habilitée (déjà apprise). Par conséquent, la première fois, le relais colle et reste excité jusqu'à ce qu'une nouvelle carte soit lue, il retourne alors au repos et attend une nouvelle commande.

Est-il besoin de préciser que le mode monostable trouve son emploi dans la commande des serrures ou des portails électriques, des tourniquets, etc., réclamant la fermeture d'un contact pour une brève durée. En revanche, si l'on utilise le mode bistable, le relais peut commander la mise en marche ou en circuit des appareils les plus variés comme les antivols, les systèmes de surveillance, d'éclairage, etc.

En ce qui concerne le paramétrage, vous devez vous souvenir que le cavalier J1 est à manipuler lorsque le circuit est éteint car le logiciel contenu dans le microcontrôleur ne lit l'état des broches correspondantes (11 et 12) qu'après l'alimentation du dispositif. Le cavalier J2 n'est pas mis en œuvre dans cette application.

Au repos, la LED bicolore du lecteur est allumée en rouge et elle devient verte quand le relais colle : lorsque le relais est excité, vous voyez la LED allumée en vert et lorsque RL1 retombe, la LED s'allume en rouge. Cela vaut pour les deux modes, bistable ou monostable.

La réalisation pratique

Nous pouvons maintenant passer à la construction de notre serrure à cartes magnétiques. Tout d'abord, il faut vous procurer ou réaliser le circuit imprimé dont le dessin est donné, à l'échelle 1, en figure 4c.

Si vous décidez de graver vous-même votre circuit imprimé, nous vous conseillons la méthode décrite dans le numéro 23 d'ELM. Une fois gravé (au fait, vous savez qu'on ne boit pas plus le perchlo après gravure que le rince-doigts à la fin d'un dîner chic ?)

AUTOMATISATION

FONCTIONNEMENT J1 **Etat** Action **Etat** Relais Relais désactivé désactivé Relais activé Relais Relais pour tempo désactivé désactivé imposée Relais Relais désactivé désactivé Relais Relais désactivé activé Relais Relais activé activé Relais Relais activé désactivé Figure 3: Le fonctionnement du circuit.

Nous récapitulons ici le fonctionnement du circuit.

Si le code mémorisé dans la carte ne correspond pas avec un de ceux disponibles en mémoire, il ne se produit tout simplement rien!

Si le cavalier J1 est fermé, le relais fonctionne en mode monostable (serrure): LED rouge allumée; nous glissons une carte valide; la LED rouge s'éteint; la LED verte s'allume et le relais se ferme pour la durée paramétrée; le délai passé, la LED rouge se rallume.

Si le cavalier J1 est ouvert, le relais fonctionne en mode bistable (insertion d'appareil) : LED rouge allumée = relais ouvert ; LED verte allumée = relais fermé ; nous glissons une carte valide, on bascule d'un état à l'autre.

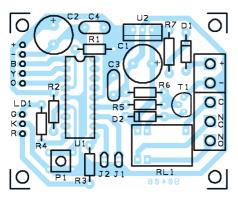


Figure 4a : Schéma d'implantation des composants de la serrure électronique à cartes magnétiques.

Lors du montage en boîtier, n'oubliez pas de percer un petit trou à la hauteur du poussoir P1 pour pouvoir faire les réglages à l'aide d'un petit tournevis, sans être obligé d'ouvrir.

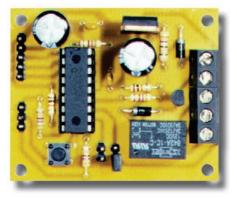


Figure 4b : Photo d'un des prototypes de la serrure électronique.

Nous avons utilisé 5 picots en bande sécable pour connecter le lecteur LSB12 (à gauche). Les 3 picots, en dessous, vont vers la LED qui sera installée dans le boîtier du lecteur (simple question de pratique).

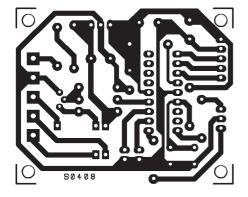


Figure 4c : Dessin, à l'échelle 1, du circuit imprimé de la serrure électronique à cartes magnétiques.

Eventuellement, ses faibles dimensions lui permettront de prendre place dans un boîtier électrique, encastré dans le mur, derrière le lecteur LSB12.

Liste des composants

R1 = $4.7 \text{ k}\Omega$

 $R2 = 10 \text{ k}\Omega$

R3 = 470 Ω

 $R4 = 470 \Omega$ $R5 = 4.7 k\Omega$

 $R6 = 10 k\Omega$

 $R7 = 100 \Omega 1/2 W$

C1 = 470 μ F 35 V électrolytique

 $C2 = 470 \mu F 35 V$ électrolytique

C3 = 100 nF multicouche

C4 = 100 nF multicouche

D1 = Diode 1N4007

D2 = Diode 1N4007

T1 = Transistor NPN BC547

LD1 = LED bicolore rouge/verte cathode commune

U1 = μ contrôleur

PIC16F628-MF408

U2 = Régulateur 7805

P1 = Micropoussoir pour ci

RL1 = Relais min. 12 V pour ci

Divers:

- 1 Lecteur de cartes magnétiques LSB12
- 1 Support 2 x 0 broches
- 2 Cavaliers (voir texte)
- 1 Bornier 2 pôles
- 1 Bornier 3 pôles
- 1 Strip 5 pôles mâle
- 1 Strip 3 pôles mâle
- 1 Strip 3 pôles femelle
- 1 Coupe 20 cm câble plat 3 fils

AUTOMATISATION



Du point de vue électrique, le lecteur à glissement LSB12 dispose de 5 fils de sortie de couleurs différentes. Voici la correspondance entre couleurs des fils et les signaux :

	100000000000000000000000000000000000000		
Broche	Couleur	Signal	Description
1	Rouge	Vcc	Alimentation 5 Vcc
2	Noir	GND	Masse
3	Marron	CLS	Card Loading Signal
4	Jaune	RCL	Read Clock
5	Orange	RDT	Read Data

Les signaux de sortie sont TTL compatibles : niveau haut = 2,4 V minimum ; niveau bas = 0,8 V maximum.

A l'arrière plan : le lecteur LSB 12 d'origine. Au premier plan, le lecteur modifié, avec sa LED bicolore.

Le passage de la carte, si elle est reconnue, déclenchera le relais.

Le circuit proposé dans cet article utilise, comme élément d'entrée, le lecteur LSB12 de KDE.

Voici ses caractéristiques principales :

- Standard de lecture ISO 7811
- Piste de travail ISO2 (ABA)
- Méthode de lecture F2F (FM)
- Alimentation 5 Vcc
- Consommation maximum 10 mA
- Vitesse maximum de 10 à 120 cm/sec
- Durée de vie de la tête < 300 000 lectures
- Température de fonctionnement de 0 à 50 °C
- Dimensions 30 X 99 mm (hauteur 29 mm)
- Poids 45 grammes

Figure 5 : Le lecteur de cartes magnétiques.



Les cartes magnétiques, aptes à travailler avec notre circuit, doivent être conformes au standard ISO 7811 et contenir, dans la trace 2 nommée ABA, une donnée composée de 8 mots, 8 nombres décimaux de 0 à 9.

Au début de cette séquence de données doit être mémorisé un 11 hexadécimal correspondant au caractère ISO SS (Start Sentinel).

A la fin du code, en revanche, doit être mémorisé le nombre 15 hexadécimal correspondant au caractère ISO ES (End Sentinel).

Les nombres composant le code doivent être mémorisés en format à 5

bits: un quartet de donnée exprimant le nombre en binaire plus un bit de parité. Par exemple, le nombre 6 est mémorisé dans la carte comme: 01101 (du bit le moins significatif au bit le plus significatif, plus la parité).

Le quartet exprime les nombres de 0 à F hexadécimaux, notre circuit accepte les numéros de 0 à 9.

Figure 6 : Les cartes à utiliser.

AUTOMATISATION

et percé le circuit, commencez à placer les composants en gardant un œil sur les figures 4a et 4b.

Le régulateur 7805 doit rester debout et avoir le dos métallique tourné vers le condensateur électrolytique C1. Pour les connexions d'alimentation et les sorties du relais, employez des borniers pour circuit imprimé au pas de 5 mm. Quant au câblage du lecteur, après avoir coupé sa prise, soudez les fils directement dans les trous correspondants du circuit imprimé. Si vous voulez faire plus professionnel, soudez une file de cinq picots en bande sécable (strip) dans laquelle vous enfoncerez le connecteur femelle dont il est normalement doté. Les connexions de la LED bicolore sont, par contre, des fils libres devant aller aux points GKR: le premier est l'anode de la LED verte (Green), le dernier l'anode de la LED rouge (Red) et K, la cathode (Kathod) commune.

La LED doit être bien visible : installez-la à l'intérieur du lecteur LSB12, l'opération est simple : il suffit de pratiquer un trou de 3 mm dans le couvercle du lecteur (voir le lecteur sur



Figure 7 : Une vue, sous un autre angle, du circuit imprimé portant l'électronique de notre serrure à cartes magnétiques

l'illustration de début d'article). Quant aux connexions d'alimentation et de données, notez que le contact relié au fil orange doit se trouver du côté des 3 fils de la LED bicolore alors que le rouge devra se trouver vers le bord externe du circuit imprimé (évitez d'inverser car cela ne fonctionnerait pas). Encore une fois, la photo de première page vous rendra la chose évidente.

La figure 5 donne un certain nombre de détails sur le lecteur de cartes magnétiques.

Quand tous les composants sont montés, le circuit est prêt à l'emploi. Avant de le mettre sous tension, n'oubliez pas d'insérer le microcontrôleur dans son support : la figure 4a vous aidera à orienter le repère-détrompeur dans le bon sens, c'est-à-dire vers R1. Installez aussi le cavalier J1 dans la position correspondant au mode choisi (voir figure 3). Comme nous l'avons déjà dit, J2 n'est pas utilisé dans cette application.

Le circuit est à alimenter avec une tension continue de 12 à 15 V et consomme un courant de 70 mA environ. Vous pouvez donc prélever cette tension sur le dispositif que vous voulez commander, serrure électrique ou autre, pourvu qu'il soit alimenté dans cette gamme de tensions. Si c'est le cas, connectez cette alimentation aux points "VAL" du circuit. La diode D1 redressera la demie onde de la tension alternative, ce qui donnera 16 Vcc (pour 12 Vca) aux bornes du condensateur électrolytique C1, lequel pourvoira, dans ce cas, au lissage.

♦ R. N.

Coût de la réalisation*

Tous les composants visibles figure 4a pour la réalisation de cette serrure électronique à cartes magnétiques EF.408, y compris le circuit imprimé percé et sérigraphié, le microcontrôleur MF408, déjà programmé en usine, le lecteur magnétique à glissement standard ISO 2 et trois cartes magnétiques déjà programmées avec trois codes différents et univoques : 72,00 €.

Une cartes magnétique supplémentaire, en version déjà programmée avec code univoque de 8 mots sur la trace ISO2 : 2,30 €.

Une carte vierge : 1,10 €.

Certains de nos annonceurs disposent d'un service de programmation de plusieurs cartes avec un code établi par l'usager. Chaque programmation : 1,20 € plus le coût des cartes vierges.

*Les coûts sont indicatifs et n'ont pour but que de donner une échelle de valeur au lecteur. La revue ne fournit ni circuit ni composant. Voir les publicités des annonceurs.



Environnement de Développement

Basic Tiger:

- *Basic Multitâches
- *Mise au point sur carte
- *Drivers pour périphériques
- *Jusqu'à 4MB de Flash
- *Jusqu'à 1920E/SNumou Ana Starter kit 1 : 1247 F TTC

AVR:

*Carte de développement AVR STK200 : 635 F TTC

*Compilateur Basic avec simulateur intégré, gestion du bus I2C, 1 Wire, SPI, lcd, Bus Can: 773 F TTC



Carte d'application montée format barrette mémoire avec AVR 2313 : 316 F TTC, avec AVR 8535 : 427 F TTC

PIC: Compilateurs C, Basic disponibles.



Route de Ménétreau 18240 Boulleret Tel:0820 900 021 Fax:0820 900 126

Tonifier ses muscles sans effort grâce à l'électronique. Tonifie et renforce les muscles (4 électrodes)

Le kit est livré complet avec son coffret sérigraphié mais sans sa batterie et sans élec-



LX1408	Kit complet avec coffret	96,35 €
Bat. 12 V 1.2 A	Batterie 12 V / 1,2 A	20,60 €
PC1.5	4 électrodes + attaches	27,60 €

UN STIMULATEUR ANALGESIQUE



Cet appareil permet de soulager des douleurs tels l'arthrose et les céphalées. De faible encombrement, ce kit est alimenté par piles incorpo-rées de 9 volts.

Tension électrode maximum : - 30 V - +100 V Courant électrode maximum : 10 mA. Fréquences : 2 à 130 Hz.

UN GENERATEUR D'IONS NEGATIFS POUR AUTOMOBILE

Ce petit appareil, qui se branche sur l'allumecigare, a un effet curatif contre les nausées provoquées par le mal de voiture. De plus, il permet d'épurer et de désodoriser l'habitacle

MAGNETOTHERAPIE BF (AVEC DIFFUSEUR MP90) A HAUT RENDEMENT

Très complet, ce kit permet d'apporter tous les "bienfaits" de la magnétothérapie BF. Par exemple, il apporte de l'oxygène aux cellules de l'organisme, élimine la cellulite, les toxines, les états inflammatoires, principales causes de douleurs musculaires et osseu-

Fréquences sélectionnables : 6.25 - 12.5 - 25 - 50 - 100 Hz. Puissance du champ magnétique : 20 -

30 - 40 Gauss.

Alimentation: 220 VAC.

LX1146/K Kit complet avec diffuseur 165,60 €

ANTICELLULITE ET MUSCULATEUR COMPLET



mois de

valable

contractuelles. Publicité

Fonctionnant aussi bien en anticellulite qu'en musculateur, ce kit très complet permet de garder la forme sans faire d'efforts.

Tension d'électrodes maxi. : 175 V. Courant électrodes maxi.: 10 mA. Alimentation : 12 Vcc par batterie

LX1175/K Kit avec coffret, batterie et électrodes 221,05 € _ _ _ _ _ _ _ _ _ _

L'audiomètre est fréquemment utilisé en médecine pour mesurer le seuil d'audibilité des sons perçus par l'oreille. L'appareil que nous vous proposons, vous permettra de contrôler la bande passante ainsi que la sensibilité de l'appareil auditif

LX1482	Kit avec alimentation	87,05 €
	Boîtier sérigraphié, percé	
CUF.32	Casque professionnel	14,95 €

UN TACHYMETRE CARDIAQUE

Ce kit permet à partir de trois électrodes de visualiser et d'écouter le rythme cardiaque.

Gamme de mesure :

50 à 140 battements par minute. Indication: 10 LED par paliers de 10 battements.

Alimentation: 9 V (pile non fournie) Etalonnage: platine LX 1253.

LX1152/K ... Kit complet ... LX1153/K ... Platine pour étalonnage LX1152/K 14,65 €

MAGNETOTHERAPIE RF

Cet appareil électronique permet de se maintenir en bonne santé. parce qu'en plus de soulager les problèmes infectieux, il maintient nos cellules en bonne santé. Il réussit à revitaliser les défenses immunitaires et accélère la calcification en cas de facture osseuse.

Effet sur le système nerveux. Fréquence des impulsions : de 156 à 2500 Hz. Effet sur les tissus osseux. Effet sur l'appareil digestif. Effet sur les tissus. Effet sur les inflammations. Effet sur le sang . Largeur des impulsions : 100 µs. Spectre de fréquence : de 18 MHz à 900 MHz.



LX1293/K Kit complet avec coffret et 1 nappe 1	158,55 €	١
PC193 Nappe supplémentaire		

DIFFUSEUR POUR LA IONOPHORÈSE

Ce kit paramédical, à microcontrôleur, permet de soigner l'arthrite, l'arthrose, la sciatique et les crampes musculaires. De nombreux thérapeutes préfèrent utiliser la ionophorese

pour inoculer dans l'organisme les produits pharmaceutiques à travers l'épiderme plutôt qu'à travers l'estomac, le foie ou les reins. La ionophorèse est aussi utilisée en esthétique pour combattre certaines affections cutannées comme la cellulite par exemple.



LX1365	Kit avec boîtier, hors batt. et électrodes	95,60 €
PIL12.1	Batterie 12 V 1,3 A/h	20,60 € '
PC2.33	2 plaques conduct. avec diffuseurs	11,40 €

LA IONOTHERAPIE OU COMMENT TRAITER ELECTRONIQUEMENT LES AFFECTIONS DE LA PEAU



Pour combattre efficacement les affections de la peau, sans aucune aide chimique, il suffit d'approcher la pointe de cet appareil à environ 1 centimètre de distance de la zone infectée. En quelques secondes, son «souffle» germicide détruira les bactéries, les champignons ou les germes qui sont éventuellement présents.

LX1480	Kit étage alimentation ave	ec coffret	80,05 €
	Kit étage voltmètre		
PIL12.1	Batterie 12 volts 1,3 A/h		20,60 €

ELECTROSTIMULATEUR NEUROMUSCULAIRE

Cet appareil, moderne et d'une grande diversité d'emplois, répond aux attentes des athlètes, aux exigences des professionnels de la remise en forme comme aux espoirs de tous ceux qui souhaitent améliorer leur aspect physique. Il propose plusieurs programmes de musculation, d'amincissement, de tonification, de préparation et de soin des athlètes.



FT395 ... Kit complet boîtier, batterie et électrodes 282,00 €

908 - 13720 BELCODENE 42 70 63 90 - Fax 04 42 70 63 95 rnet: http://www.comelec.fr

DEMANDEZ NOTRE NOUVEAU CATALOGUE 32 PAGES ILLUSTRÉES AVEC LES CARACTÉRISTIQUES DE TOUS LES KITS

Expéditions dans toute la France. Moins de 5 kg : Port 8,40 €. Règlement à la commande par chèque, mandat ou carte bancaire. Bons administratifs acceptés. Le port est en supplément. De nombreux kits sont disponibles, envoyez votre adresse et cinq timbres, nous vous ferons parvenir notre catalogue général.



AVR-07

Les microcontrôleurs Flash AMEL AVR

Leçon 7

ans l'exécution d'un programme, en effet, il est nécessaire, pour pouvoir effectuer des opérations diverses en fonction des cas se présentant, d'exécuter des parties du programme dans un autre ordre que séquentiel. Par exemple, si nous devons visualiser sur un afficheur une écriture identifiant une touche pressée, il est nécessaire de pouvoir sauter, en fonction de la pression de la touche, à la partie de la source visualisant l'écriture correspondante. Voyons donc comment gérer ces situations en Assembleur.

JMP: Saut

Description : Exécute un saut sans condition à une adresse de mémoire indiquée par une étiquette.

Syntaxe: JMP k

Note : Cette instruction n'influence pas le registre d'état SREG.

Exemple: Mov r1,r0

Jmp pluto

.....

pluto: Mov rr3,r2

• • • •

Résultat : Copie le contenu du registre r0 dans le registre r1 et saute sans condition à la routine pluto.

CALL: Appel d'une "subroutine"

Description: Appelle un sous-programme ("subroutine") à exécuter avant de revenir au flux normal du programme. Cette instruction est très utile dans le cas où l'on doit utiliser une série d'instructions toujours les mêmes dans de nombreuses parties du programme. En effet, on fait une seule copie de ces instructions, formant justement une "subroutine", lesquelles seront appelées le cas échéant.

Dans la leçon précédente nous avons introduit une série de fonctions dédiées aux ATMEL AVR et relatives aux opérations arithmétiques et logiques. Aujourd'hui nous poursuivons avec une partie fondamentale de n'importe quel langage de programmation à haut ou à bas niveau : la gestion des sauts.

Quand on utilise un "Call", dans le "Stack Pointer" (pointeur de mémoire spéciale), est sauvegardée l'adresse de mémoire de l'instruction suivant l'appel du "Call" : ainsi, quand la "subroutine" finit d'exécuter ces instructions, dans le "Program Counter" (compteur de programme) est chargée l'adresse de mémoire précédemment sauvegardée dans le "Stack Pointer" et le programme continue son flux d'instructions exactement là où il l'avait interrompu.

Syntaxe: CALL k

Note : Le registre d'état SREG n'est pas influencé par l'instruction "Call".

Exemple: Mov r16,r0

Call pippo

Pippo: Cpi r16,\$42

Ret

Rd = Registre destination Rr = Registre source

R = Résultat après que l'instruction ait

été exécutée

Adresse

K = Constante

b = Bit d'un registre

s = Bit présent dans le Status Register

X,Y,Z = Registres à adressage indirect

A = Adresse d'une localisation

("location") de I/O

q = Déplacement par adressage direct

Figure 1 : Légende.



k



Résultat : A chaque appel ("Call") le programme exécute les instructions présentes sous l'étiquette "Pippo" jusqu'à l'instruction "RET". Celle-ci trouvée, le contrôle revient à l'instruction suivant le "Call".

RET: Revenir d'une "subroutine"

Description : Permet de revenir d'une instruction "Call". L'adresse de retour est lue dans le "Stack Pointer". Ce dernier utilise un schéma de pré-augmentation pendant une instruction de Ret. Le registre d'état SREG n'est pas influencé par cette instruction.

Syntaxe: RET

RETI: Revenir d'un appel d'interrupt

Desription: Sert à retourner au programme principal après un appel d'interrupt. Dans ce cas aussi, l'adresse de retour est lue dans le "Stack Pointer". Le registre d'état n'est pas automatiquement sauvegardé quand arrive un appel d'interrupt; en outre, quand on revient d'un appel d'interrupt, on doit restaurer la valeur précédente du registre d'état SREG.

Syntaxe: RETI

CP: Instruction de comparaison

Description : Sert à faire la comparaison entre le contenu du registre Repère détrompeur et le contenu du registre Rr. Aucune donnée contenue dans les registres n'est modifiée. Tous les sauts conditionnels disponibles sont utilisés après cette instruction.

Syntaxe: CP Rd,Rr

Exemple: Cp r4,r19

Brne pippo

Résultat : Effectue la comparaison entre le contenu du registre r4 et le contenu du registre r19 et saute à l'étiquette "pippo" si le contenu des deux registres est différent (BRNE = Branch if Not Equal).

Les autres intructions de saut

Outre les instructions que nous venons de décrire, d'autres instructions de saut, reportées dans le tableau de la figure 2, sont disponibles. Celles-ci vérifient l'état de l'un des huit bits se trouvant dans le "Status Register" (registre d'état) et agissent en conséquence.

Les instructions pour le transfert des données et la manipulation des bits des registres

MOV: Copie un registre

Description : Sert à faire une copie d'un registre. Le registre source é Rr tandis que le registre destination est Rd. Dans Rd se trouvera une copie de Rr.

Syntaxe: MOV Rd,Rr

LDI : Chargement immédiat

Description : Permet de charger une constante à 8 bits à l'intérieur des registres du 16 au 31.

Syntaxe: LDI Rd,K

Exemple: Clr r31

Ldi r30,\$F0

Résultat : Est remise à zéro la partie la plus significative du registre Z et réglée la partie la moins significative avec la valeur \$FO.

Mnemonic	Operands	Description	Operation	Flags	# Clocks
SBRC	Rr, b	Skip if Bit in Register Cleared	if (Rr(b) = 0) PC ← PC + 2 or 3	None	1/2/3
SBRS	Rr, b	Skip if Bit in Register is Set	if $(Rr(b) = 1) PC \leftarrow PC + 2 \text{ or } 3$	None	1/2/3
SBIC	P, b	Skip if Bit in I/O Register Cleared	if $(P(b) = 0) PC \leftarrow PC + 2 \text{ or } 3$	None	1/2/3
SBIS	P, b	Skip if Bit in I/O Register is Set	if $(P(b) = 1) PC \leftarrow PC + 2 \text{ or } 3$	None	1/2/3
BRBS	s, k	Branch if Status Flag Set	if (SREG(s) = 1) then PC \leftarrow PC + k + 1	None	1/2
BRBC	s, k	Branch if Status Flag Cleared	if (SREG(s) = 0) then PC \leftarrow PC + k + 1	None	1/2
BREQ	k	Branch if Equal	if (Z = 1) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRNE	k	Branch if Not Equal	if (Z = 0) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRCS	k	Branch if Carry Set	if (C = 1) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRCC	k	Branch if Carry Cleared	if (C = 0) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRSH	k	Branch if Same or Higher	if (C = 0) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRLO	k	Branch if Lower	if (C = 1) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRMI	k	Branch if Minus	if (N = 1) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRPL	k	Branch if Plus	if (N = 0) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRGE	k	Branch if Greater or Equal, Signed	if $(N \oplus V = 0)$ then PC \leftarrow PC + k + 1	None	1/2
BRLT	k	Branch if Less Than Zero, Signed	if $(N \oplus V = 1)$ then $PC \leftarrow PC + k + 1$	None	1/2
BRHS	k	Branch if Half-carry Flag Set	if (H = 1) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRHC	k	Branch if Half-carry Flag Cleared	if (H = 0) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRTS	k	Branch if T-flag Set	if (T = 1) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRTC	k	Branch if T-flag Cleared	if (T = 0) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRVS	k	Branch if Overflow Flag is Set	if (V = 1) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRVC	k	Branch if Overflow Flag is Cleared	if (V = 0) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRIE	k	Branch if Interrupt Enabled	if (I = 1) then PC ← PC + k + 1	None	1/2
BRID	k	Branch if Interrupt Disabled	if (I = 0) then PC ← PC + k + 1	None	1/2

Figure 2 : Les autres instructions de saut.



MICROCONTRÔLEURS

LD : Chargement indirect de l'espace de données vers un registre utilisant l'indice Z

Description: Lit un octet indirectement, avec ou sans espacement, de l'espace données et le met dans un registre. Les localisations de mémoire concernant les données sont pointées dans le registre Z (16 bits). L'accès à la mémoire est limité à 64 octets. Le registre pointeur Z peut subir une post-augmentation ou une pre-diminution ou bien demeurer inchangé. Grâce à ces caractéristiques, le registre Z peut être aussi utilisé comme "Stack Pointer" et ceci vaut également pour les registres X et Y. Pour les dispositifs ayant seulement 256 octets d'espace données, on utilise seulement la partie la moins significative du registre Z.

Syntaxe: LD Rd,Z

LD Rd,Z+ ; Post-augmentation LD Rd,-Z ; Pre-diminution

Exemple: Clr r31

Ldi r30,\$60 Ld r0,Z+ Ld r1,Z

Résultat : La partie la plus significative du registre Z est remise à zéro et la partie la moins significative réglée avec \$60 ; la valeur contenue dans la localisation de mémoire \$60 est chargée dans le registre r0 ; Z est augmenté de un et la valeur contenue dans la localisation de mémoire \$61 est chargée dans le registre r1.

IN : Charge une donnée des I/O dans un registre

Description : Cette instruction charge une donnée de l'espace I/O (Porte A,B,C,D, Timers, registres de configuration) et la met dans le registre Rd.

Syntaxe: IN Rd,A

Exemple: In r25,\$16

Cpi r25,4 Breq Exit

Résultat : Une donnée du port B est chargée dans le registre Rd qui est comparé à la constante 4. Saute à l'étiquette Exit si le contenu de r25 = 4.

PUSH

Description : Sauvegarde le contenu du registre Rr dans le "Stack Pointer". Celui-ci est post-diminué de 1. Cette instruction est utilisée quand on fait appel à des "subroutines".

Syntaxe: PUSH Rr

POP

Description : Charge dans le registre Rd la valeur prélevée dans le "Stack Pointer". Celui-ci est pré-augmenté de 1 avant d'exécuter la POP.

Syntaxe: POP Rd

LSL: Shift logique à gauche

Description: Déplace tous les bits du registre Rd à gauche. Le bit 0 est remis à zéro tandis que le bit 7 est chargé dans le Flag C du registre SREG. Cette instruction, pratiquement, exécute la multiplication par deux de la donnée signée et non signée.

Syntaxe: LSL Rd

LSR: Shift logique à droite

Description: Déplace tous les bits du registre Rd à droite. Le bit 7 est mis à zéro tandis que le bit 0 est chargé dans le Flag C. Cette instruction exécute une division par deux de la donnée non signée.

Syntaxe: LSR Rd

ASR : Shift à droite arithmétique

Description : Déplace tous les bits de Rd à droite d'une position. Le bit 7 est maintenu constant tandis que le bit 0 est chargé dans le Flag C du registre SREG. Cette instruction divise une donnée par deux.

Syntaxe: ASR Rd

SEI: Set Interrupt Globaux

Description : Habilite les interrupts réglant le Flag I du registre SREG.

Syntaxe: SEI

CLI: Déshabilite Interrupts Globaux

Description : Déshabilite les interrupts. En effet, il remet à zéro le Flag I du "Status Register" SREG.

Syntaxe: CLI

Sleep

Description: Met en "sleep" le microcontrôleur et agit sur le registre MCUCR. En particulier sur le bit 4 dit de "Sleep Mode" (SM).

Syntaxe: SLEEP

Exemple: mov r0,r11

Ldi r16,(1 << SE) Out

MCUCR,r16

Sleep

Résultat : Habilite le mode "SLEEP" et met MCU dans ce mode.

Donnons nous rendez-vous à la prochaine leçon pour continuer dans la découverte des instructions de ce fabuleux microcontrôleur qu'est le AT90S8515 ATMEL.

♠ M. D.



SUR L'INTERNET



L'électronicien est toujours à la recherche d'informations, soit pour trouver une note d'application, soit pour trouver les caractéristiques d'un mouton à cinq pattes! Cette nouvelle rubrique vous donnera quelques "portes" intéressantes et vous évitera de perdre du temps en recherche. C'est tout le problème de l'internet, on y trouve tout mais il faut savoir où chercher!



www.google.com

Commençons par le plus fameux site de recherche français (à nos yeux, mais il vous suffit de l'essayer pour vous convaincre que le qualificatif n'est pas surfait). Nous décrivons, dans ce numéro, un système de transmission basé sur le module Aurel XTR-434. Tapez XTR-434, rien que pour voir! Etonnant? Nous utilisons ce moteur en permanence. Sa rapidité est fulgurante par rapport à de nombreux autres moteurs. Vous pouvez d'ailleurs tester les principaux, directement depuis Google.



www.electronique-magazine.com

Comme charité bien ordonnée... Le site de la revue! Vous y trouverez, entre autres, les sommaires de tous les numéros depuis le numéro 1! Un puissant moteur de recherche vous permettra d'établir très rapidement une sélection d'articles portant le même mot-clé. Une page spéciale vous permettra de vous abonner directement en ligne avec paiement sécurisé. La rubrique des liens est très bien fournie et vous dirigera sur des sites intéressants.



www.livres-techniques.com

Sur ce site, vous trouverez tous les livres concernant l'électronique et la radiocommunication. Plus de 500 titres, remis à jour en permanence. Chaque livre est accompagné d'une description complète. C'est aussi un catalogue des connaissances en électronique. Son utilisation est très intuitive et vous pourrez, grâce au moteur de recherche, trouver rapidement les sujets au centre de votre passion. Un système de caddie évolué, avec annulation à tous niveaux vous permet de commander en ligne, avec un paiement sécurisé.



www.internet-magazine.com

La fameuse revue internet magazine directement sur le web. Elle contient tous les articles publiés en version papier classés en nouveautés, essais, cours, etc. Elle propose, en outre, un moteur de recherche très utile permettant de retrouver les articles qui nous intéressent. Une grave tare, pour ceux qui n'entendent pas la langue parlée dans la Perfide Albion : le site comme tous les articles sont en langue anglaise !



SUR L'INTERNET





www.vanns.com

E-commerce (site de commerce électronique) consacré au monde de l'électronique, de l'audio/vidéo domestique et des ordinateurs personnels. Il fournit une description détaillée des produits commercialisés et des accessoires disponibles. Le classement par catégories est très commode, notamment pour la navigation. Un seul défaut : les achats ne peuvent être effectués que par les usagers américains. Utile toutefois pour s'informer. En anglais.



www.csmicrosystems.com

Ce site consacré au monde des microcontrôleurs permet de charger les toutes dernières versions démo des systèmes de développement produits par CoreDesigner (PicBasic pro, Basic micro...). Il propose en outre la possibilité de charger une série "d'utilities" gratuites toujours dédiées au domaine des microcontrôleurs. Enfin, il permet d'acheter les programmes complets et les publications concernant les microcontrôleurs. En anglais.



www.winamp.com

Ce site est consacré au plus important fournisseur de jeux multimédia gratuit. Sur ce site, il est possible de charger, non seulement le programme complet (et les «freewares», logiciels du domaine public), mais encore une série de «plug-in» permettant de mettre à profit au maximum l'application. En outre, il est possible de modifier à volonté l'aspect graphique du «player» Winamp, en choisissant parmi une infinité de «skins», réalisés par des particuliers pouvant ainsi rendre public leur travail. En anglais.



www.electronicsweekly.co.uk

Voici une autre revue d'électronique interactive de la toile, Electronics week. Ce magazine, très bien fait, vous propose des informations toujours mises à jour concernant les secteurs les plus variés de l'électronique, de l'informatique et de la téléphonie. Il dispose d'une section dédiée au monde du travail et d'une autre consacrée aux essais pratiques de produits du commerce. Vous y trouverez les dernières nouveautés. En anglais.



Apprendre l'électronique en partant de zéro

Les amplificateurs opérationnels

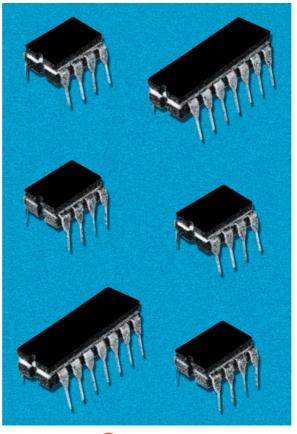
es amplificateurs opérationnels sont représentés par le symbole du triangle muni de deux entrées, identifiées par les signes "+" et "-" et d'une sortie, située à la pointe du triangle.

A l'intérieur de ce "triangle" se trouve un circuit électronique très complexe, composé de 15 ou 17 transistors ou FET, ainsi que de toutes les résistances de polarisation. Il suffit donc, pour faire fonctionner les amplificateurs opérationnels, de leur ajouter quelques résistances externes.

Les amplis op peuvent servir de préamplificateurs, mais ils peuvent également être utilisés comme comparateurs, redresseurs, mélangeurs, oscillateurs ou filtres BF. C'est pour cela qu'une fois que vous aurez compris comment les deux broches d'entrée interagissent sur le fonctionnement du circuit, vous découvrirez qu'il est plus simple de polariser et d'utiliser un opérationnel plutôt qu'un transistor.

Bien que pratiquement tous les opérationnels soient conçus pour être alimentés à l'aide d'une tension double, il est aussi possible de le faire avec une tension unique, en ajoutant seulement deux résistances et un condensateur électrolytique au circuit électrique.

Pour amplifier les signaux BF, on ne trouve pas uniquement les transistors ou les FET, mais il existe également des circuits intégrés appelés amplificateurs opérationnels ou, dans le jargon des électroniciens, des "amplis op".







Les amplificateurs opérationnels sont des circuits intégrés qu'il convient d'étudier consciencieusement car, une fois qu'on a compris leur fonctionnement, il est alors possible, à l'aide de quelques résistances et de quelques condensateurs, de réaliser de très fiables:

- Préamplificateurs BF
- Amplificateurs différentiels
- Comparateurs de tension
- Mélangeurs de signaux BF
- Oscillateurs basse fréquence
- Filtres passe-bas, passe-haut, ...
- Convertisseurs courant/tension - Générateurs de courant constant
- Redresseurs de signaux BF
- Régulateur de tension
- régulateur de courant
- etc.

Pour commencer, il faut savoir qu'à l'intérieur de ces circuits intégrés se trouve un circuit électronique très complexe, que vous retrouverez représenté sur les figures 103 et 104.

Dans tous les schémas électriques, ces amplificateurs opérationnels sont représentés à l'aide du symbole graphique d'un triangle (voir figure 77).

Deux broches d'entrées se trouvent d'un même côté de la base du triangle, l'une étant indiquée à l'aide du signe "+" et l'autre, à l'aide du signe "-". A l'opposé, c'est-à-dire au sommet du triangle, se trouve la broche de sortie.

Vous comprendrez bientôt la raison pour laquelle la broche signalée par le signe "+" est appelée l'entrée "non inverseuse", tandis que celle signalée par le "-" est appelée "entrée inverseuse".

Dans les schémas électriques, il est rare que les deux broches d'alimentation soient indiquées. Ces broches sont, en général, données repérées par +V et -V sur le schéma de brochage de l'ampli op (voir figure 78) pour indiquer qu'il faut l'alimenter à l'aide d'une tension double, c'est-à-dire avec une tension positive et une tension négative par rapport à la masse (voir figure 79).

Au début, on commet souvent l'erreur de relier la broche +V à la tension positive d'alimentation et la broche -V à la masse. La conséquence est simple : l'amplificateur opérationnel ne fonctionnera pas!

Signalons que tous les opérationnels peuvent également être alimentés par une tension unique. Pour cela, il suffit, comme nous le verrons plus loin, de modifier le circuit.

Les broches d'entrée "+" et "-"

Pour comprendre comment les deux broches "+" et "-" interagissent sur le fonctionnement d'un opérationnel, imaginons qu'on prenne un triangle et qu'on le fixe sur un mur avec une punaise en son centre de gravité, de façon à ce que sa pointe se trouve en position horizontale (voir figure 80).

Si l'opérationnel est alimenté par une tension double, avec la pointe en position horizontale, on trouvera une tension de 0 volt par rapport à la masse sur la broche de sortie.

Entrée avec le signe "+"

En admettant que l'opérationnel soit alimenté par une tension double de 12 + 12 volts, si on applique une tension positive sur la broche non inverseuse "+" (voir figure 81, la flèche rouge qui est dirigée vers le bas), la pointe du triangle déviera vers la tension positive des 12 volts.

Si on applique une tension négative sur cette même broche "+" (voir figure 82, la flèche bleue qui est dirigée vers le haut), la pointe du triangle déviera vers la tension négative des 12 volts.

Etant donné que la polarité du signal appliqué sur cette entrée "+" est récupérée sans inversion sur la broche de sortie, cette entrée est appelée "non inverseuse".

Le schéma électrique d'un étage amplificateur utilisant l'entrée non inverseuse est reproduit sur la figure 83:

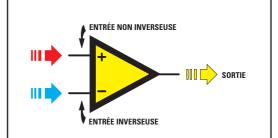


Figure 77 : Dans tous les schémas électriques. les amplificateurs opérationnels sont représentés par le symbole du triangle. Sur la base, on trouve deux entrées, l'une indiquée par un signe "+" et l'autre par un signe "-". La broche de sortie est toujours placée du côté de la pointe.

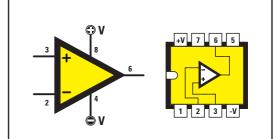


Figure 78: Sur les symboles graphiques, on omet presque toujours les deux broches d'alimentation +V et -V qui sont toutefois présentes sur le schéma de brochage de l'amplificateur opérationnel. Les deux symboles +V et -V indiquent que le circuit intégré doit être alimenté avec une tension double et ne représentent pas le "+" alimentation et la masse.

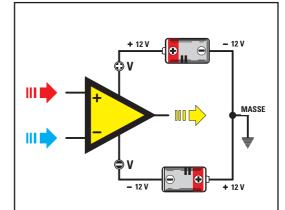


Figure 79: Il faudra donc appliquer une tension positive sur la broche +V par rapport à la masse et une tension négative sur la broche -V, toujours par rapport à la masse. Pour obtenir une tension double de 12 + 12 volts, on pourra utiliser soit deux piles reliées en série soit une alimentation comme la LX.5030 décrite dans ELM 34, pages 70 à 76.

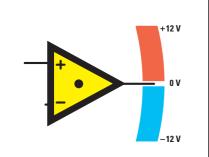


Figure 80 : Si on fixe le triangle de façon à ce que la broche de sortie se trouve en position horizontale, on comprendra immédiatement comment faire varier la tension de sortie en appliquant une tension positive ou négative sur la broche "+".

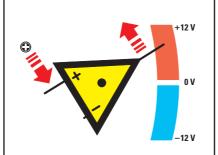


Figure 81 : Si on applique une tension positive sur l'entrée "+" (voir flèche rouge dirigée vers le bas), on verra immédiatement la pointe du triangle dévier vers la tension positive d'alimentation maximale de 12 volts.

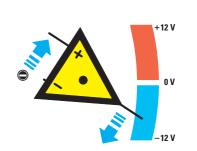


Figure 82 : Si on applique une tension négative sur l'entrée "+" (voir flèche bleue dirigée vers le haut), on verra immédiatement la pointe du triangle dévier vers la tension négative d'alimentation maximale de 12 volts.

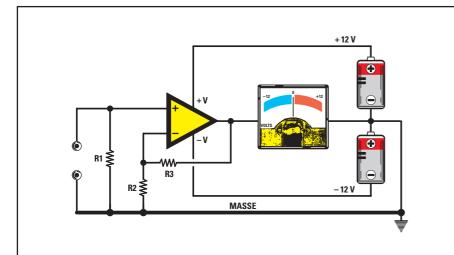


Figure 83 : Schéma électrique d'un étage amplificateur utilisant l'entrée non inverseuse.

Le voltmètre relié à la sortie nous permettra de voir comment la tension varie sur cette broche.

- nous avons relié un voltmètre avec
 0 central sur la broche de sortie de l'ampli op,
- nous avons relié la résistance R1 vers la masse sur la broche d'entrée "non inverseuse" (+),
- nous avons relié, sur la sortie "inverseuse" (–), la résistance R2 vers la masse, ainsi qu'une seconde résistance, référencée R3, reliée entre cette broche et la broche de sortie.

Si aucune tension n'est appliquée sur l'entrée "+" (voir figure 83), l'aiguille du voltmètre reste immobile au centre de l'échelle parce qu'une tension de 0 volt se trouve sur la broche de sortie.

Si on applique une tension positive sur l'entrée "+" (voir figure 84), l'aiguille du voltmètre dévie vers les 12 volts positifs de l'alimentation.

Si on applique une tension négative sur l'entrée "+" (voir figure 85), l'aiguille du voltmètre dévie vers les 12 volts négatifs de l'alimentation.

Si on applique un signal alternatif sur l'entrée "+" (voir figure 86), on prélèvera, sur la broche de sortie, des sinusoïdes amplifiées dont la polarité ne sera pas inversée.

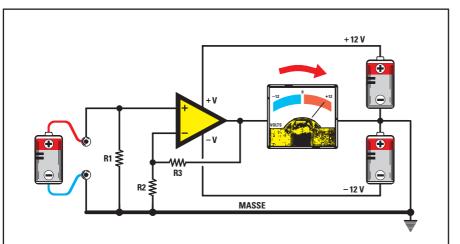


Figure 84 : Schéma électrique d'un étage amplificateur utilisant l'entrée non inverseuse.

Si on applique une tension positive, prélevée sur une pile, sur l'entrée non inverseuse, on verra l'aiguille du voltmètre dévier brusquement vers les 12 volts positifs d'alimentation.

Entrée avec le signe "_"

En admettant que l'opérationnel soit toujours alimenté par une tension double de 12 + 12 volts, si on applique une tension positive sur la broche inverseuse "-", (voir figure 88, la flèche rouge dirigée vers le haut), la pointe du triangle dévie vers la tension négative des 12 volts.

Si on applique une tension négative sur cette même broche "-" (voir figure 89, la flèche bleue dirigée vers le haut), la pointe du triangle dévie vers la tension positive des 12 volts.

En appliquant une tension positive sur cette entrée "-", on obtient une tension négative en sortie et en appliquant une tension négative, on obtient une tension positive.

Etant donné que la polarité du signal appliqué sur cette entrée "-" est récupérée inversée sur la broche de sortie, cette entrée est appelée "inverseuse".

Le schéma électrique d'un étage ampli-

ficateur utilisant l'entrée inverseuse est reproduit sur la figure 90 :

- nous avons à nouveau relié un voltmètre avec 0 central sur la broche de sortie.
- nous avons relié la broche d'entrée non inverseuse "+" à la masse, sans la résistance R1,
- nous avons relié la sortie inverseuse "-" au connecteur d'entrée du signal par l'intermédiaire de la résistance R2, en laissant toujours la résistance R3 reliée entre cette broche et la broche de sortie.

Si aucune tension n'est appliquée sur l'entrée "-" (voir figure 90), l'aiguille du voltmètre reste immobile au centre de

l'échelle parce qu'une tension de 0 volt se trouve sur la broche de sortie.

Si on applique une tension positive sur l'entrée "–" (voir figure 91), l'aiguille du voltmètre dévie vers les 12 volts négatifs de l'alimentation.

Si on applique une tension négative sur l'entrée "—" (voir figure 92), l'aiguille du voltmètre dévie vers les 12 volts positifs de l'alimentation.

Si on applique un signal alternatif sur l'entrée "-" (voir figure 93), on récupère, sur la broche de sortie, des sinusoïdes amplifiées dont la polarité est inversée.

Alimentation unique

Pour alimenter un opérationnel à l'aide d'une tension unique, on devra alimenter les deux broches d'entrée "+" et "-" à l'aide d'une tension qui soit exactement la moitié de celle d'alimentation

Pour obtenir cette moitié de tension, il suffit de relier entre le positif et la masse d'alimentation deux résistances de 10 000 ohms (voir les figures 94, 95, 96, 97 et 98) reliées en série, et d'utiliser ensuite la jonction centrale des deux résistances R4 et R5 comme masse fictive pour relier les résistances d'entrée.

Si on alimente l'opérationnel avec une tension unique de 12 volts et qu'on relie ensuite un multimètre sur le point de jonction entre les deux résistances R4 et R5 et les deux extrémités de la pile de 12 volts, on lira, d'un côté 6 volts positifs et du côté opposé 6 volts négatifs, obtenant ainsi, de manière artificielle, une tension double de 6 + 6 volts.

Entrée avec le signe "+" pour une alimentation unique

Si on passe, à présent, au schéma électrique alimenté par une seule pile de 12 volts (tension unique) de la figure 94 et qu'on le compare au schéma électrique alimenté par deux piles de 12 volts (tension double) de la figure 83, on ne remarquera aucune différence :

- nous avons relié un voltmètre avec 0 central sur la broche de sortie,
- nous avons relié la résistance R1 sur la broche d'entrée non inverseuse "+" vers la masse fictive,

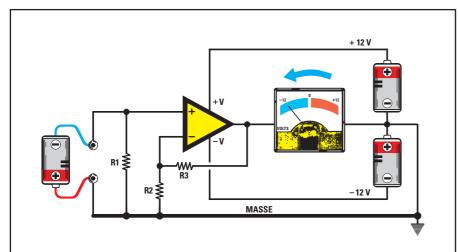


Figure 85 : Schéma électrique d'un étage amplificateur utilisant l'entrée non inverseuse.

Si on applique la tension négative, prélevée sur une pile, sur l'entrée non inverseuse, on verra l'aiguille du voltmètre dévier dans le sens opposé, c'est-à-dire vers les 12 volts négatifs d'alimentation.

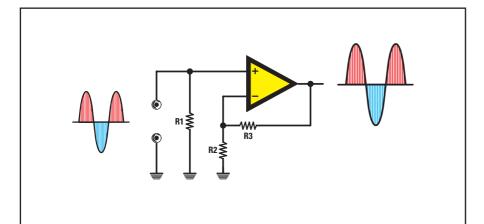


Figure 86 : Etage amplificateur utilisant l'entrée non inverseuse.

Si on applique un signal alternatif sur l'entrée "non inverseuse", en sortie, on prélèvera des sinusoïdes amplifiées, en phase avec le signal d'entrée, donc "non inversées".



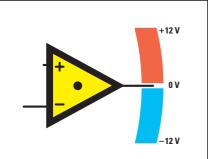


Figure 87: Si on fixe le triangle de façon à ce que la broche de sortie se trouve en position horizontale, on peut voir comment la tension de sortie varie si on applique une tension positive ou négative sur l'entrée "-".

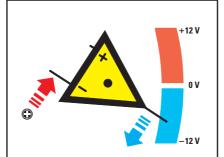


Figure 88 : Si on applique une tension positive sur l'entrée "-" (voir flèche rouge dirigée vers le haut), on verra immédiatement la pointe du triangle dévier vers la tension négative d'alimentation maximale de 12 volts.

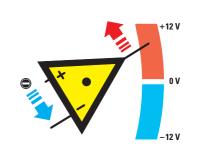


Figure 89 : Si on applique une tension négative sur l'entrée "-" (voir flèche bleue dirigée vers le bas), on verra immédiatement la pointe du triangle dévier vers la tension positive d'alimentation maximale de 12 volts.

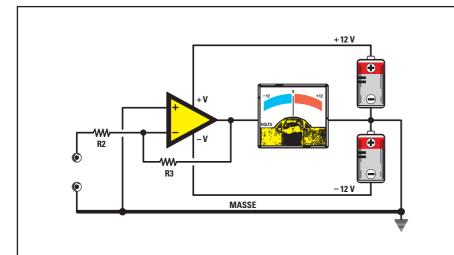


Figure 90 : Schéma électrique d'un étage amplificateur alimenté par une tension double utilisant l'entrée inverseuse.

Le voltmètre relié à la sortie nous indiquera la polarité de la tension.

 nous avons relié la résistance R2 à la broche de sortie inverseuse "-", toujours vers la masse fictive et la résistance R3 toujours reliée entre cette broche et la broche de sortie.

Si aucune tension n'est appliquée sur l'entrée "+" (voir figure 94), l'aiguille du voltmètre reste immobile au centre de l'échelle parce qu'une tension de 0 volt, par rapport à la masse fictive, se trouve sur la broche de sortie.

Si on applique une tension positive sur l'entrée "+" (voir figure 95), l'aiguille du voltmètre dévie vers les 6 volts positifs de l'alimentation.

Si on applique une tension négative sur l'entrée "+" (voir figure 96), l'aiguille du voltmètre dévie vers les 6 volts négatifs de l'alimentation.

Si on applique un signal alternatif sur l'entrée "+" (voir figure 97), on trouvera alors, en sortie, des sinusoïdes amplifiées dont la polarité n'est pas inversée.

Important: Si le voltmètre était relié entre la broche de sortie et la masse, c'est-à-dire là où est relié le négatif de la pile de 12 volts, on lirait la moitié de la tension, c'est-à-dire 6 volts.

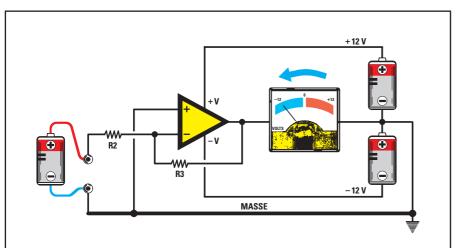


Figure 91 : Schéma électrique d'un étage amplificateur alimenté par une tension double utilisant l'entrée inverseuse.

Si on applique la tension positive, prélevée sur une pile, sur l'entrée inverseuse, on verra l'aiguille du voltmètre dévier brusquement vers les 12 volts négatifs de la tension d'alimentation.

Entrée avec le signe "_" avec une alimentation unique

Si on passe au schéma électrique alimenté par une seule pile de 12 volts (tension unique) de la figure 98 et qu'on le compare au schéma électrique alimenté par deux piles de 12 volts

(tension double) de la figure 90, on ne remarquera aucune différence :

- nous avons à nouveau relié un voltmètre avec 0 central sur la broche de sortie.
- nous avons relié la broche d'entrée non inverseuse "+" à la masse fictive, sans la résistance R1,
- nous avons relié la sortie inverseuse "-" au connecteur d'entrée du signal par l'intermédiaire de la résistance R2, en laissant toujours la résistance R3 reliée entre cette broche et la broche de sortie.

Si aucune tension n'est appliquée sur l'entrée "-" (voir figure 98), l'aiguille du voltmètre reste immobile au centre

de l'échelle parce qu'une tension de 0 volt, par rapport à la masse fictive, se trouve sur la broche de sortie.

Si on applique une tension positive sur l'entrée "—" (voir figure 99), l'aiguille du voltmètre dévie vers les 6 volts négatifs de l'alimentation.

Si on applique une tension négative sur l'entrée "-" (voir figure 100), l'aiguille du voltmètre dévie vers les 6 volts positifs de l'alimentation.

Si on applique un signal alternatif sur l'entrée "-" (voir figure 101), on trouvera, sur la broche de sortie, des sinusoïdes amplifiées dont la polarité sera inversée.

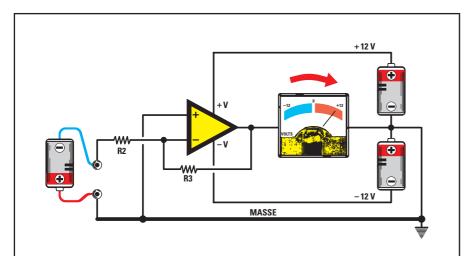


Figure 92 : Schéma électrique d'un étage amplificateur alimenté par une tension double utilisant l'entrée inverseuse.

Si on applique la tension négative, prélevée sur une pile, sur l'entrée inverseuse, on verra l'aiguille du voltmètre dévier dans le sens opposé, c'est-à-dire vers les 12 volts positifs d'alimentation.

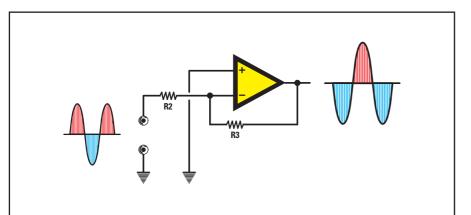


Figure 93 : Etage amplificateur alimenté par une tension double utilisant l'entrée inverseuse.

Si on applique un signal alternatif sur l'entrée "inverseuse", en sortie, on prélèvera des sinusoïdes amplifiées, en opposition de phase avec le signal d'entrée, donc "inversées".

Les avantages d'un opérationnel

Les amplificateurs opérationnels présentent beaucoup d'avantages par rapport aux transistors et aux FET.

Gain

Si on fait varier la valeur ohmique d'une seule résistance, il est possible de modifier le gain.

En fonction de nos exigences, on pourra prédéfinir un gain de 2, 5, 10, 20 ou 100 fois et avoir la certitude que celui-ci reste constant, même si la tension d'alimentation varie.

Si on a prédéfini un gain de 25 fois, l'opérationnel amplifiera n'importe quel signal appliqué sur l'une des deux entrées 25 fois, qu'elle soit alimentée par une tension double de 9 + 9, 12 + 12, 15 + 15 ou 20 + 20 volts ou par une tension unique de 9, 12, 15 ou 20 volts.

Haute impédance d'entrée

Tous les opérationnels ont une impédance d'entrée élevée, ce qui permet de pouvoir les relier à n'importe quelle source sans qu'intervienne une atténuation du signal.

Basse impédance de sortie

Tous les opérationnels ont une faible impédance de sortie, ce qui permet de pouvoir les relier à l'entrée de l'étage suivant sans aucun problème, ni d'adaptation, ni d'atténuation.

Large bande passante

Un opérationnel est capable de préamplifier un signal BF de 0 Hz jusqu'à plus de 100 kHz, ce qui signifie qu'il est très fiable pour réaliser des étages préamplificateurs Hi-Fi.

Le signal à préamplifier peut être appliqué, soit sur l'entrée non inverseuse soit sur l'entrée inverseuse.

Si on applique le signal sur l'entrée non inverseuse, on prélèvera, en sortie, un signal qui aura les demi-ondes positives et négatives parfaitement en phase avec le signal d'entrée (voir les figures 86 à 97).

Si on applique le signal sur l'entrée inverseuse, on prélèvera, en sortie, un signal qui aura les demi-ondes positives et négatives en opposition de phase par rapport au signal d'entrée (voir les figures 93 à 101).



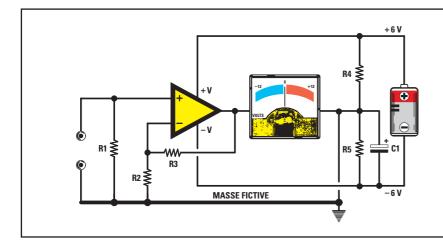


Figure 94 : Schéma électrique d'un étage amplificateur alimenté par une tension unique utilisant l'entrée non inverseuse.

Les deux résistances R4 et R5 de 10 000 ohms servent pour créer une "masse fictive".

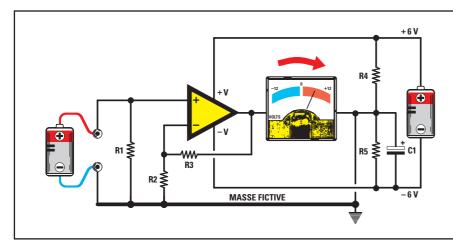


Figure 95 : Schéma électrique d'un étage amplificateur alimenté par une tension unique utilisant l'entrée non inverseuse.

Si on applique une tension positive sur l'entrée non inverseuse, l'aiguille du voltmètre déviera vers une valeur maximale de 6 volts positifs, qui correspondent exactement à la moitié de la tension d'alimentation.

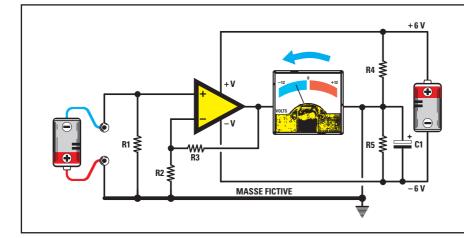


Figure 96 : Schéma électrique d'un étage amplificateur alimenté par une tension unique utilisant l'entrée non inverseuse.

Si on applique une tension négative sur l'entrée non inverseuse, l'aiguille du voltmètre déviera vers une valeur maximale de 6 volts négatifs, qui correspondent exactement à la moitié de la tension d'alimentation.

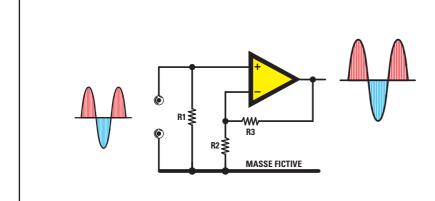


Figure 97 : Etage amplificateur alimenté par une tension unique utilisant l'entrée non inverseuse.

Si on applique un signal alternatif sur l'entrée non inverseuse, on prélèvera en sortie des sinusoïdes amplifiées non inversées.



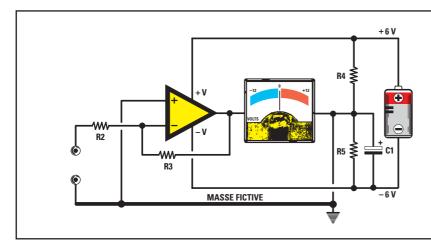


Figure 98 : Schéma électrique d'un étage amplificateur alimenté par une tension unique utilisant l'entrée inverseuse.

Les deux résistances R4 et R5 de 10 000 ohms servent pour créer une "masse fictive".

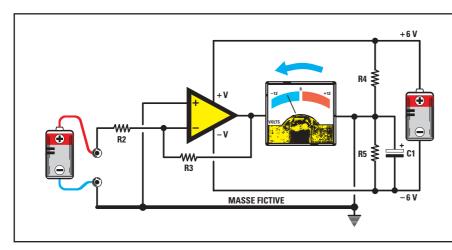


Figure 99 : Schéma électrique d'un étage amplificateur alimenté par une tension unique utilisant l'entrée inverseuse.

Si on applique une tension positive sur l'entrée inverseuse, l'aiguille du voltmètre déviera vers une valeur maximale de 6 volts négatifs, qui correspondent exactement à la moitié de la tension d'alimentation.

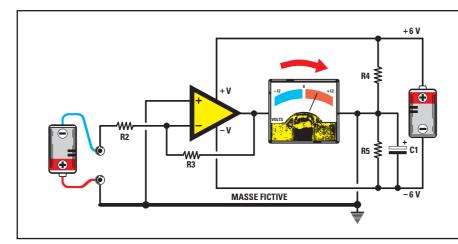


Figure 100 : Schéma électrique d'un étage amplificateur alimenté par une tension unique utilisant l'entrée inverseuse.

Si on applique la tension négative, l'aiguille du voltmètre déviera vers une valeur maximale de 6 volts positifs, qui correspondent exactement à la moitié de la tension d'alimentation.

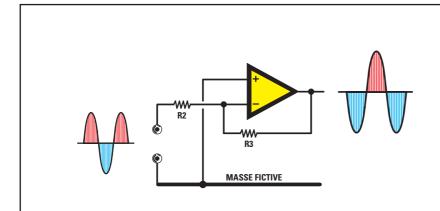
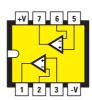
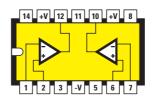


Figure 101 : Etage amplificateur alimenté par une tension unique utilisant l'entrée inverseuse.

Si on applique un signal alternatif sur l'entrée inverseuse, on prélèvera en sortie des sinusoïdes amplifiées de polarité inverse.







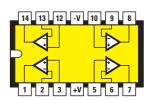


Figure 102 : A l'intérieur d'un circuit intégré de type μ A741, TL081, LM141 ou LM748, on trouve un seul opérationnel, tandis que dans un circuit intégré de type μ A747 ou TL082, on en trouve deux et, dans un circuit intégré de type LM324 ou TL084, on en trouve quatre. Sur ces dessins, le brochage du support est vu du dessus, avec le repère-détrompeur en forme de U dirigé vers la gauche. Les deux broches d'alimentation sont repérées par +V et -V.

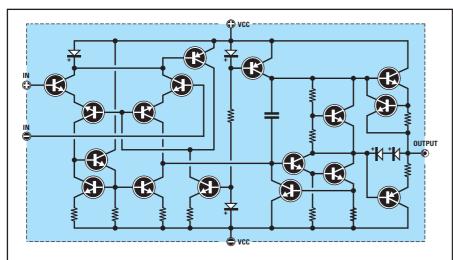


Figure 103 : Schéma électrique d'un opérationnel avec une entrée à transistor, comme par exemple le μ A741.

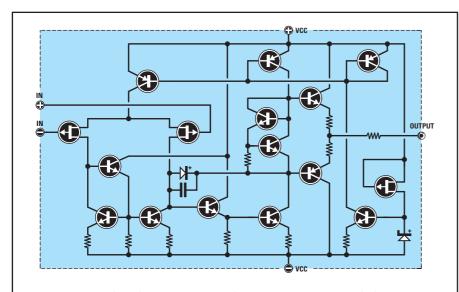


Figure 104 : Schéma électrique d'un opérationnel avec une entrée à FET, comme par exemple le TL081.

VUE DE DESSUS VUE DE DESSOUS 8 7 6 5 14 13 12 11 10 9 8 1 2 3 4 1 2 3 4 5 6 7 3 7 6 5 14 13 12 11 10 9 8

Figure 105 : Le repère-détrompeur en forme de U nous permet de repérer la broche 1. Il peut être remplacé par un point, proche de la broche 1.

Liste des composants de l'alimentation double LX.5030

Le mois dernier, la liste des composants de l'alimentation double LX.5030 s'est éclipsée discrètement sans que personne ne s'en aperçoive. Après avoir lancé un avis de recherche, nous l'avons retrouvée, cachée au fond de la corbeille à papiers. Nous l'avons fait prisonnière et nous vous la livrons, ce mois-ci, pieds et poings liés!

R1 = 3,3 kΩ R2 = 3,3 kΩ R3 = 390 Ω R4 = 220 Ω R5 = 500 Ω trimer

R6 = 220 Ω R7 = 150 Ω

R8 = 1,5 kΩ R9 = 150 Ω R10 = 1,2 kΩ

R11 = 3,3 kΩ R12 = 8,2 kΩ

R13 = 330 Ω R14 = 330 Ω

R15 = 150 Ω R16 = 18 k Ω

C1 = $4700 \mu F$ électrolytique C2 = $4700 \mu F$ électrolytique

C3 = 100 nF polyester C4 = 100 nF polyester

C5 = 10 μ F électrolytique C6 = 10 μ F électrolytique

C7 = 220 μ F électrolytique C8 = 100 nF polyester

C9 = 220 μ F électrolytique C10 = 100 nF polyester

DS1 = Diode 1N4007 DS2 = Diode 1N4007

DS3 = Diode 1N4007 IC1 = Régulateur LM317

IC2 = Régulateur LM337 RS1 = Pont redresseur

T1 = Transfo. 50 W (T050.04) Prim. 220 V

Sec. $2 \times 16 \vee 1,5 \wedge 1$ S1 = Inter. avec voyant

S2 = Commutateur rotatif 3 circuits 4 positions

A suivre

Pour le contrôle et l'automatisation industrielle, une vaste gamme parmi les centaines de cartes professionnelles

MPS 051



vous envisagez de commencer à vous servir d'µP économiques et puissants, c'est l'article qu'il vous faut. Il vous permet de travailler avec le puissant µP 89C2051; 89C4051 de ATMEL à 20 broches qui a 4K de FLASH intérieure et qui est un code compatible avec la famille très célèbre 8051. Il sert aussi bien de In-Circuit Emulator

que de Programmateur de FLASH de l'uP. Il comprend l'assembler Free-Ware.

MP AVR-51



MP PIK



les EEPROM sérielles en IIC, Microwire et SPI, Fourni avec logiciel et alimentateur de réseau.

BASCOM

Voici le tool de développement Windows le plus complète et le plus économique pour travailler avec le µP ATMEL. Le BASCOM (dans notre page Web le démo est disponible) génère immédiatement le code machine compact. Cet tool de

développement est disponible en plusieurs versions soit pour les µP de la fam. 8051 que pour les 71 que pour les RISC AVR. Le compilateur BASIC est com-DODORDON DE patible avec le Microsoft QBA-SIC avec en plus cione Sub Prite, sepresa edises de Drice. Value de Bricano Sub Send, sepresa edises de Drice. Value de Bricano de Successo de Const. 143 de Addressos de Const. 143 de Addressos de Const. 143 de Cons

spécialisés pour la géstion de l'PC-BUS; 1WIRE; SPI; des Displays LCD, etc... Il incorpore un Simulateur sophistiqué pour le Debugger Symbolique un niveau de source BASIC du programme. Meme pour ceux quis'y mettent pour la première fois, travailler avec una moopouce n'a jamais été aussi simple, économique et rapid

A 2 6 PCC

Faire de l'automatisation avec l'ordinateur n'a jamais été aussi simple. Interface H/S pour piloter le hardware extérieur, à haute vitesse, par la porte parallèle de l'ordinateur. Il gère aussi les

ressources de Interrupt extérieures et permet de pouvoir travailler avec des lan-gages évolués de type **Visual BASIC, C, PASCAL**, etc. aussi bien en DOS qu'en Windows.

SIMEPROM-01B



Simulateur pour EPROM 2716.....27C040.



GPC® F2
General Purpose Controller 80C32

Un kit est disponible pour ceux qui souhaitent tra-vailler avec la famille 8051. Vous sont proposés non seulement un grand nombre de programmes Demo, mais aussi les manuels des cartes, les

GPC® 154



K51 AVR dispositifs gérables en 1°C-BUS el

découvrir les performances offertes par les CPU de la famille 8051 et AVR, surtout en ligison avec que AVR, surtout en liaison ave compilateur BASCOM. De r breux exemples et data-sheet ponibles sur notre site

KIT Afficheur





8888



Environnement de développement intégré PASCAL pour le secteur Embedded. Il génère un excellent code optimisé qui prend très peu d'espace. Il comprend également l'Editor et suit les règles syntaxiques du Turbo PASCAL de Borland. permet de mélanger des sources PASCAL avec des Assemblers. Il est dispo nible dans la version utilisant les cartes Abaco® pour CPU Zilog Z80, Z180 et dérivés : famille Intel x 188 et Motorola MC68000



UEP Programmateur universel 48 broches ZIF. Pour les circuits DIL de type

EPROM, série E2, FLASH, EEPROM, GAL, µP ect.. Aucun adaptateur n'est nécessaire. Il est dote a un rogicies, a un câble de connexion au port parallèle de l'ordinateur câble de connexion au port parallèle de l'ordinateur capacité de l'ordinat nécessaire. Il est doté d'un logiciel, d'une alimentation extérieure et d'un



Controllers en version relais comme R94 ou avec transistors comme T94. Ils font partie de la Série M et sont equipés du magasin de barre à Omega. 9 lignes d'entrées optocouplées et 4 Darlington optocouplés de sortie de 3A ou relais de 5A; LED de visualisation de l'état des I/O; ligne série RS 232, RS 422, RS 485 ou current loop; horloge avec batterie au Lithium et RAM tamponée; E2 série; alimen

tateur switching incorporé; CPU 89C4051 avec 4K FLASH. Plusieurs tools de développement logiciel comme Bascom-LT, Ladder, etc. représentent le choix optimal. Un programme de télécontrole il est aussi disponible parmi ALB et il est geré directement de la ligne série de l'ordinateur. Plusieurs exemples sont egalement fournis.

GPC® 884

compatible 280 ; jusqu'à 512 R RAM; jusqu'à 512 K EPROM ou FLASH ; Ei série; RTC avec batterie au lithium ; Ei série; RTC avec batterie au lithium extérieure; lo lignes de I/O; 2 lignes série une 16 lignes de I/O; 2 lignes série une 16 bits; Générateur d'impulsions ou PVM; Watch-Dog RS 232 plus une autre RS 232 ou RS 422-485 Watch-Dog; Timer; Counter; etc. Le système opératif FGDOS programme directement la FLASH de bord. Vaste choix des langages à haut niveau comme PASCAL, NSB8, C, BASIC, etc.



QTP 03

Quick Terminal Panel - 3 Touches

Vous pouvez enfin dater aussi vos applications les plus économiques d'une interface Utilisateur optimale, Il semble un display série normal, mais au contraire il s'agit d'un terminal vidéo complet. Si vous avez besoin de touches en plus, la QTP 4x6 gère jus-qu'à 24 touches. Disponible avec display LCD rètroèclairé ou fluorescent dans les formats 2x20 ; 4x20 ou 2x40 caractères ; 3 touches extérieures; ou clavier 4x6; Buzzer ; ligne série que l'on peut configurer au niveau TIL

ou RS232; E² capable de contenir 100 messages, etc.



Programmateur Universel Economique pour EPROM, FLASH, EEPROM. Grâce à des adapters adéquats en option, il programme aussi GAL, µP, E² en série, etc. Il comprend le logiciel, l'alimentateur extérieur et le câble pour la porte paral-



QTP G28

Quick Terminal Panel LCD Graphique

neau opérateur professionnel, IP65, avec display LCD rètroèclairé Alphanumérique 30 caractères par ligne sur 16 lignes ; Graphique de 240x128 pixels. 2 lignes série et CAN Controller isolées d'un point de vue galvanique. Poches de personnalisation pour touches, LED et nom du panneau 28 touches et 16 LED Buzzer ; alimentateur incorporé.

Compilatore Micro-C

DDS Micro-C. Grand choix de Tools, à bas prix, pour le Développement Logiciel pour les µP de la fam. 68HC08, 6809, 68HC11, 68HC16, 8080, 8085, 8086, 8096, Z8, Z80, 8051, AVR, etc. Vous trouverez des assembleurs, des compilateurs C, des Monitors debugger, des Simulateurs, des Désassembleurs, etc. Demandez la documentation

LADDER-WORK

Compilateur LADDER bon marché pour cartes et Micro de la fam. . Il crée un code machine efficace et compact pour résoudre rapidement toute problématique. Vaste documentation avec emples. Idéal également pour ceux qui veulent commencer. Outils de développement à partir de



40016 San Giorgio di Piano (BO) - Via dell'Artigiano, 8/6 Tel. +39 051 892052 (4 linee r.a.) - Fax +39 051 893661

E-mail: grifo@grifo.it - Web au site: http://www.grifo.it - http://www.grifo.com GPC® -abaco grifo®sont des marques enregistrées de la société grifo®



PETITES ANNONCES

Cherche schéma du TV couleur 36 cm Neworld, modèle K3614. Achète moniteur couleur 22 à 36 cm de diagonale. Faire offre à : Henri Forgerit, 22, rue Contamine, 69250 Fleurieu/ Saône, tél./fax: 04.78.91.58.76.

Vends nombreux livres radio, TVC, électronique. Liste sur demande à M. Villette, tél. 04.94.57.96.90.

Vends collections Apprendre l'Electronique nº 1 au 52 et Montez votre Laboratoire d'Electronique n° 1 au 52 avec accessoires, complet: 366,00 €, 50 % de la valeur. Tél. 04.91.55.49.29.

Vends oscillo numérique 54200A H-Packard, oscillo Philips 4 x 100 MHz double bt - Philips 2k x 25 MHz : 180 €. Tektronix 2 x 50 MHz double bt : 230 €. Millivoltmètre Racal 9 301 €, 1,5 GHz : 54 €. Fréquence-périodemètre réciproque à NP 100 MHz, 11 digits : 80 €. Cherche doc. oscillo Schlumberger 5500 et 5502 + tiroirs. Tél. 02.48.64.68.48.

Recherche doc sur TBA231A SN76 131N TCA250 LM739 µA739. Frais remboursés. Tél. 01.60.70.40.68.

A vendre ou à échanger station de soudage et dessoudage JBC 5150. Matériel neuf, emballage d'origine. Faire offre au 05.55.34.51.36.

Vends oscillo. Schlum. 2x50 MHz, double BT, synchro avec option TV lignes et trames, matériel portable, bon état, garanti, notice emploi : 200 €

(1310 F). Expédition possible (23 € assuré). Jeu de sondes contre supplément. Carat. détaillées par email à GerardCJAT@aol.com. Tél. 06.76.99.35.91 ou email.

Vends livres électronique. Vends cours radio-amplif. sur les tubes, Institut Suisse 1965. Vends cours radio-électronique, pratique des radio récepteurs + cours dépannage des radiorécepteurs. Prix intéressant : 152 €. Indispensable pour apprendre le jargon radio. Idem vends 84 € cours TV simplifié. Ecrire à Philippe Tanguy, 3 rue

TECHNIQUE

Vous rencontrez un problème lors d'une réalisation? Vous ne trouvez pas un composant pour un des montages décrits dans la revue ?

UN TECHNICIEN EST À VOTRE ÉCOUTE

du lundi au vendredi de 16 heures à 18 heures sur la HOT LINE TECHNIQUE

HOT LINE

d'ELECTRONIQUE magazine au

04 42 70 63 93

GEZ·VO VOTRE ANNONCE POUR SEULEMENT 3 TIMBRES À 0,46 €!

LIGNES	1	VE	VIL	LE	Z Ri	ÉDI	GER	ł V	OTR	ŒΙ	PA	EN	MA	/JU:	sc	ULE	s.	LA	SS	ΕZ	UN	BL	AN	C E	NT	RE	LE	5 M	ОТ	š.
1			L	ı		L						ı	ı	ı	ı				ı	ı		ı	ı	L		_				
2	ı		ı	ı	ı	ı	1 1				ı	ı	ı	I	ı	ı	1	ı	ı	ı	ı	ı	ı	ı	ı	1	ı	1	1	ı
3				ı	1	1						1		1	1	i	1	1	1	1		1	1	1		1	1		1	1
4																										1				
5				_	_								_			_						_	_							_
6																														
7																						_								_
8													_					_		_		_								
9													_				_	_	_			_		_	_	_		_		
10																_	1	_	1	_						1				

Particuliers : 3 timbres à 0,	46 € - Professionnels : La lign	e : 7,60 € TTC - PA avec photo : + 38,10 € - PA encadrée : + 7,60 €
Nom		Prénom
Adresse		
Code postal	Ville	

Toute annonce professionnelle doit être accompagnée de son règlement libellé à l'ordre de JMJ éditions. Envoyez la grille, éventuellement accompagnée de votre règlement à : **ELECTRONIQUE magazine** • Service PA • BP 88 • 35890 LAILLÉ

ELECTRONIQUE

Directeur de Publication Rédacteur en chef

James PIFRRAT redaction@electronique-magazine.com

Direction - Administration

JMJ éditions

La Croix aux Beurriers - B.P. 29 35890 LAILLÉ

Tél.: 02.99.42.52.73 + Fax: 02.99.42.52.88

> **Publicité** A la revue

Secrétariat Abonnements - Ventes

Francette NOUVION

Vente au numéro A la revue

Maquette - Dessins Composition - Photogravure

JMJ éditions sarl

Impression

SAJIC VIEIRA - Angoulême Imprimé en France / Printed in france

Distribution

NMPP

Hot Line Technique

04 42 70 63 93

http://www.electronique-magazine.com

e-mail

redaction@electronique-magazine.com



EN COLLABORATION AVEC



JMJ éditions

Sarl au capital social de 7 800 €

RCS RENNES : B 421 860 925 - APE 221E Commission paritaire: 1000T79056 ISSN: 1295-9693

Dépôt légal à parution

Ont collaboré à ce numéro :

G. Montuschi, A. Spadoni D. Drouet, D. Bonomo, P. Gaspari, B. Landoni A. Ghezzi, F. Doni, R. Nogarotto, A. Battelli.

I M P O R T A N T Reproduction totale ou partielle interdite sans accord écrit de l'Editeur. Toute utilisation des articles de ce magazine à des fins de notice ou à des fins commerciales est soumise à autorisation écrite de l'Editeur. Toute utilisation non autorisée fera l'objet de poursuites. Les opinions exprimées ainsi que les articles n'engagent que la responsabilité de leurs auteurs et ne reflètent pas obligatoirement l'opinion de la rédaction. L'Editeur décline toute responsabilité quant à la teneur des annonces de publicités insérées dans le magazine et des transactions qui en découlent. L'Editeur se réserve le droit de refuser les annonces et publicités sans avoir à justifier ce refus. Les noms, prénoms et adresses de nos abonnés ne sont communiqués qu'aux services internes de la société, ainsi qu'aux organismes liés contractuellement pour le routage. Les informations peuvent faire l'objet d'un droit d'accès et de rectification dans le cadre légal

PETITES ANNONCES

Gabriel Fauré, 56600 Lanester, pour avoir table des matières.

Recherche traceur Tektronix 570, cartes HPIB pour PC HP 82335, 82340, 82341, 82350 National Inst. PC2A,

INDEX DES ANNONCEURS	
ELC - "Alimentations fixes"	2
PROGRAMMATION - "Programmateurs"	5
COMELEC - "Kits du mois"	7
INFRACOM - "Transmissions"	15
SELECTRONIC - "Quoi de neuf"	17
GO TRONIC - "Commande catalogue"	25
COMELEC - "Starter kit Atmel"	26
ARQUIÉ COMPOSANTS - "Composants"	27
COMELEC - "Spécial PIC"	34
COMELEC - "Télécommande et sécurité"	36
COMELEC - "Transmissions AV"	37
VELLEMAN - "Kits"	45
MULTIPOWER - "CD auto-information"	51
COMELEC - "Mesure"	53
SRC - "Bulletin d'abo. à MEGAHERTZ MAGAZINE"	54
COMELEC - "Spéciale audio"	55
DZ ELECTRONIQUE - "Composants"	61
MICRELEC - "Chaîne de CAO"	65
HI TECH TOOLS - "Lecteurs de cartes"	69
OPTIMINFO - "Microcontrôleurs"	75
COMELEC - "Domaine médical"	76
GRIFO - "Contrôle automatisation industrielle"	91
JMJ - "CD-Rom anciens numéros"	93
COMELEC - "Frabrication circuits impirmés"	93
JMJ - "Bulletin d'abo. à electronique magazine"	94
PROMATELEC - "Piles et alimentations"	95
ECE/IBC - "Composants"	96

adaptateur GPIB + readout pour Tektronix 7603 Tekmate 2402, tubes 7241, 7242, géné bruit HP 345-346 Ailtech 7615, 7618E, 7626. Tél. 03.22.91.88.97, heures repas. FAX 03.22.91.03.55.

Vends nombreux cpst SHF VCO de 400 M à 1900 MHz. Liste contre enveloppe SA. Oscillo D66 avec 2 sondes neuves, schéma, 2x15 MHz, excellent état : 200 €. Géné HF HP612A : 750 €. HP626A 10 à 15 GHz : 230 €. Cherche tiroir adaptateur HP11869A. G. Bouville, 145 ch. de Visemarest, 62170 La Caloterie. Tél. 03.21.06.08.78, fax 03.21.94.01.74.

Vends caméscope Sony numérique DCR TRV 8000 E, très peu servi, état neuf avec débrideur + option grand-angle. Le tout : 457,30 €. Tél. 01.44.62.27.85.

Vends PC 200 MHz 64 Mo RAM DD 6,2 Go, CD-Rom, carte vidéo + carte Woodoo2, carte son Sound Blaster, modem, clavier : 1200 F + écran gratuit. Tél. 01.64.09.8040 ou port. 06.16.40.13.52.

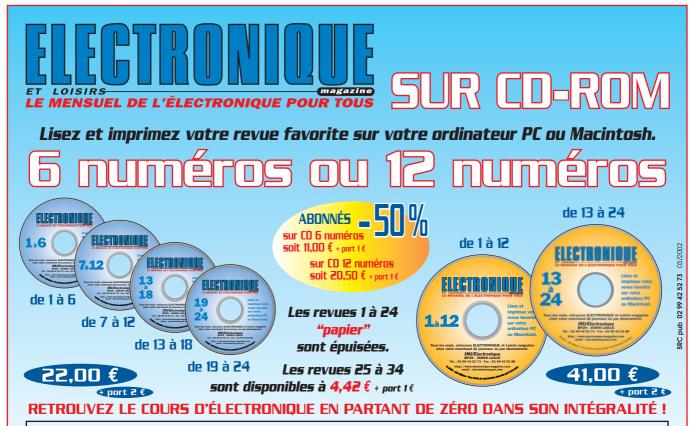
Vends oscillo Tektro 465 2x100 MHz portable : 300 €. Fréquencemètre Schlumberger 2551 500 MHz : 40 €. Pont RLC Metrix IX307A : 155 €. Lampes 5R4 6080 12B4 : 16 €. 5687, 5965 et autres même genre : 15 €.

7586 : 40 €. Divers autres, faire demande env. timbrée prix + port. Seedorff, 69 avenue Foch, 59700 Marcq. Carl.seedorff@libertysurf.fr

Vends nombreux livres électroniques radio TVC. Villette, liste sur demande. Tél. 04.94.57.96.90.

Recherche en panne oscillo Téléquipment série D1000 ou Philips 3210. Tél. 05.62.68.16.33.





adressez votre commande à :

JMJ/ELECTRONIQUE - B.P. 29 - 35890 LAILLÉ avec un règlement par Chèque à l'ordre de JMJ
ou par tél. : 02 99 42 52 73 ou fax : 02 99 42 52 88 avec un règlement par Carte Bancaire.



profitez de vos privilèges!

sur les CD-Rom des anciens numéros (y compris sur le port) voir page 93 de ce numéro.

- L'assurance de ne manquer aucun numéro.
- L'avantage d'avoir ELECTRONIQUE magazine directement dans votre boîte aux lettres près d'une semaine avant sa sortie en kiosques.
 - Recevoir un CADEAU*!
- * pour un abonnement de deux ans uniquement. (délai de livraison : 4 semaines)

délai de livraison : 4 semaines

dans la limite des stocks disponibles

voir page 93 de	e ce numero.	
OUI, Je m'abonne à ELECTRO E035 Ci-joint mon règlement de€ corre Adresser mon abonnement à : Nom	owere Pou r Tous espondant à l'abonnement de mon choix.	9 3 8 6 6
Adresse		
Code postal Ville		1 CADEAU au choix parmi les 5
Je joins mon règlement à l'ordre de JMJ chèque bancaire mandat	Adresse e-mail: TARIFS FRANCE 6 numéros (6 mois)	POUR UN ABONNEMENT DE 2 ANS Gratuit: Un réveil à quartz
☐ Je désire payer avec une carte bancaire Mastercard – Eurocard – Visa ☐ ☐ ☐ ☐ ☐ ☐ ☐ ☐ ☐ ☐ ☐ ☐ ☐ ☐ ☐ ☐ ☐ ☐ ☐	au lieu de 26,53 € en kiosque, soit 4,53 € d'économie 12 numéros (1 an) au lieu de 53,05 € en kiosque, soit 12,05 € d'économie 41,00 €	 Un outil 10 en 1 Un porte-clés mètre Avec 3,66 € uniquement en timbres : Un multimètre Un fer à souder
Date, le	□ 24 numéros (2 ans) au lieu de 106,10 € en kiosque, soit 27,10 € d'économie Pour un abonnement de 2 ans,	
□ 12 numéros 49,00 €	cochez la case du cadeau désiré. DOM-TOM/ETRANGER: NOUS CONSULTER	THE CONTRACT OF THE CONTRACT O
Bulletin à retourner à : JMJ	- Abo. ELECTRONIQUE	

B.P. 29 - F35890 LAILLÉ - Tél. 02.99.42.52.73 - FAX 02.99.42.52.88

AVATM

PILES ALCALINES RECHARGEABLES CHARGEURS ALIMENTATIONS

BLISTER-1 Blister de 4 piles alcalines rechargeables LR6/AA ... 11,45 € BLISTER-2 Blister de 4 piles alcalines rechargeables LR03/AAA ... 11,45 €





1 Chargeur pour 4+4 ... 30,35 €





1 BLISTER-1 + 2 1 Chargeur pour 2+2 ... 25,75 €

DISTRIBUTEUR EXCLUSIF POUR LA FRANCE PROMATELEC • 540 Chemin du Petit Rayol • 83470 SAINT-MAXIMIN Tél. : 04 42 70 62 61 • www.alcava-piles.com • Fax : 04 42 70 62 52

ESPACE COMPOSANT ELECTRONIQUE

66 Rue de Montreuil 75011 Paris Metro Nation ou Boulets de Montreuil

Tel: 01.43.72.30.64; Fax: 01.43.72.30.67_

Ouvert du mardi au samedi de 9 h 30 à 19 h et le lundi de 10 h à 19 h 🖁



PLUS DE 25000 REFERENCES EN STOCK

Nouveau !! La HOT LINE pour toutes vos questions techniques : 03 92 70 50 55 (0.306 € / min).



données de l'annuaire de votre GSM. Pour Windoxs 95/98 ou NT. Livré avec logiciel. (CD Rom)



En kit

30.35 € 199.08 Frs **27.30** € 179.08 Frs



Wafer "journal"
Peut remplacer la wafer serrure
Fonctionne à la fois
avec les PIC16f84/04; 16 : 24 c 64 et ser

wafer serrure pcb Carte





60.85 € 399.15 Frs



PCB 112

Photo de l'APPOLO 105 en place sur le PCB 105

PCB112 : Programmateur pour cartes et composants ATMEL (AT90S8515 + 24CXX).



Produits d'occasion ECE vendu tel quel en état de marche Garantie 1 moi échange standard.

- 30 %									
Marque	Туре	Modele	Prix TTC						
KIKUSUI	Oscillateur prog.	ORC.21	170.744						
KIKUSUI	Millivoltmètre alternatif	AVM.25R	64.02						
KIKUSUI	Wow/Flutter	677DS	192.08						
KIKUSUI	Wow/Flutter	6702	128.05						
NATIONALE	Distortiomètre	VP.7704A	170.74						
NATIONALE	Distortiomètre	VP.7705A	192.08						
NATIONALE	Distortiomètre	VP.7705B	192.08						
NATIONALE	Oscilloscope	VP.5100B	64.02						

Produits d'occas	oduits d'occasions suite					
Marque	Туре	Model	Prix TTC			
NATIONALE	Wow/Flutter	VP.7750A	160.06 €			
NATIONALE	Millivoltmètre alternatif	VP.9623A	85.37 €			
NATIONALE	Ocsillateur BF	VP.7101A	74.69 €			
NATIONALE	Voltmètre AC auto	VP.9611G	213.43 €			
NATIONALE	Noisemeter	VP.9690A	213.43 €			
NATIONALE	Audio analizer	VP.7720A	426.86 €			
HP	Multimètre	3435A	85.37 €			
HP	Fréquencemètre	5382A	128.05 €			
PHILIPS-FLUKE	Fréquencemètre	PM.6667	117.38 €			
PHILIPS-FLUKE	Fréquencemètre	PM.6670	149.40 €			
NF Electronique	Evaluating Filter	3346.CD	128.05 €			
NF Electronique	Evaluating Filter	3346.A	128.05 €			
MEGURO	Jittermeter	MK.6110A	426.86 €			

D2000/24C02 D4000/24C04

COMPOSA	NIS						\	
REF	unité		X10		X25			F
PIC16F84/04	29.00	4.42€	28.00	4.27€	27.00	4.12€	П	[
PIC16F876/04	89.00	13.57€	79.00	12.04€	74.00	11.28€	Ш	[
PIC12c508A/04	10.00	1.52€	9.50	1.45€	8.00	1.22€	Ш	١
24C16	10.00	1.52€	9.00	1.37€	8.00	1.22€	Ш	A
24C32	35.00	5.34€	30.00	4.57€	25.00	3.81€	Ш	١
24C64	29.00	4.42€	25.50	3.49€	22.00	3.35€	Ц	L
24C256	34.00	5.18€	32.00	4.88€	29.00	4.42€		
							ı	

	CAN	E3 \						
	REF		unité		X10		X25	
€	D2000/	24C02	39.00	5.95€	36.00	5.18€	33.00	5.03€
€	D4000/	24C04	49.00	7.47€	46.00	7.01€	41.00	6.25€
€	WAFER	R GOLD./ 16F84+24LC16	85.21	11.00€	78.65	10.00€	65.53	9.00€
€	ATMEL	/ AT90S8515+24LC64	141.03	21.50€	127.91	19.50€	121.35	18.50€
€	Wafer s	silver 16F877+24LC64	141.03	21.50€	127.91	19.50€	121.35	18.50€
€								
€								



Le PSTART Outil de développement pour programmer les microcontrôleurs PIC. Equipé d'un support 400 PI. Il peut programmer toute la série des PIC 12Cxxxx, 14xxxx, 16CExxx, 16CExxx, 16Fxxxx, 17Cxxxx et 18CXxxx. Livé avec les CD-ROMs de Microchip contenant les logiciels MPLAB

333.37 € 1990.00 Frs

PCS500 Oscilloscope numerique pour

Le PCS500 est un oscilloscope numérique qui utilise un ordinateur compatible IBM aussi bien pour la lecture que pour l'opération. Toutes les noctions standard d'un oscilloscope sont présentes dans le programme fourni sous DOS ou Windows. L'opération est similiaire à celle d'un oscilloscope normal, la différence étant que la plupart des commandes s'effectuent à l'aide d'une souris. La connexion est établie à l'aide d'un souris. La connexion est établie à l'aide d'un port parallèlle de l'ordinateur. L'ordinateur et l'oscilloscope sont completement séparés de la façon optique. L'oscilloscope et l'enregistreur de signaint séparés avec une fréquence d'échantillonnage max. de GHz. Chaque forme d'onde sur voire écran peut être sauvegardée, permettant de les utiliser utilérieurement pour des documents ou des comparaisons de différentes

