

Anno 35 - n. 217 ISSN 1124-5174 RIVISTA MENSILE Sped. in a.p. art. 2 comma 20/b legge 662/96 - Filiale di Bologna DICEMBRE 2003

TESTARE TRIAC e SCR con il TRACCIACURVE



Direzione Editoriale NUOVA ELETTRONICA Via Cracovia, 19 - 40139 BOLOGNA Telefono (051) 46.11.09 Telefax (051) 45.03.87

Sito Internet: http://www.nuovaelettronica.it

Fotocomposizione Via del Perugino, 1 - BOLOGNA

Stabilimento Stampa BETAGRAF s.r.l. Via Marzabotto, 25/33 Funo (BO)

<u>X</u>,

Distributore Esclusivo per l'Italia PARRINI e C. S.p.A. 00189 Roma - Via Vitorchiano, 81 Tel. 06/334551 - Fax 06/33455488 20134 Milano - Via Forlanini, 23 Tel. 02/754171 - Fax 02/76119011

Direzione Commerciale Centro Ricerche Elettroniche Via Cracovia, 19 - 40139 Bologna Tel. 051/464320

Direttore Generale Montuschi Giuseppe

Direttore Responsabile Righini Leonardo

Autorizzazione Trib. Civile di Bologna n, 5056 del 21/2/83

RIVISTA MENSILE N. 217 / 2003 ANNO XXXV **DICEMBRE 2003**

COLLABORAZIONE

Alla rivista Nuova Elettronica possono collaborare tutti i lettori. Gli articoli tecnici riguardanti progetti realizzati dovranno essere accompa-gnati possibilmente con foto in bianco e nero (formato cartolina) e da un disegno (anche a matita) dello schema elettrico,

DIRITTI D'AUTORE

Tutti i diritti di riproduzione totale o parziale degli articoli - disegni - foto riportati sulla Rivista sono riservati. La protezione del diritto d'Autore è e-stesa anche a varianti apportate sui disegni dei circuiti stampati conformemente alla legge sui Brevetti.

Tutti gli schemi pubblicati possono essere utilizzati da tutti i nostri lettori solo per uso personale e non per scopi commerciali o industriali La Direzione della rivista Nuova Elettronica può concedere delle Autorizzazioni scritte dietro pagamento dei diritti d'Autore.



ABBONAMENTI

Italia 12 numeri	€ 41,00	Numero singolo	€ 4.10
Estero 12 numeri	€ 56,00	Arretrati	€ 4.10
Nota: L'abbonamento	dà diritto a ricevere n. 12 riviste		,



SOMMARIO

L'OSCILLOSCOPIO per misurare TENSIONI CC2° Lezione	2
TESTARE TRIAC e SCR con il TRACCIACURVE	16
TX AUDIO VIDEO sui 2,4 GHz da 20 milliwattLX.1557	22
RICEVITORE per la gamma dei 2,4 GHzLX.1558-LX.1558/B	32
SIGNAL GENERATOR da 40 KHz a 13,5 MHzLX.1563	48
ALIMENTATORE in PWM per TRENINI elettriciLX.1562	56
VFO programmabile da 50 a 180 MHz con MICRO ST7 LX.1565-LX.1566	66
Come PROGRAMMARE i micro ST7LITE094° Lezione	98
IMPARIAMO ad usare il programma inDART-ST7	116

Associato all'USPI (Unione stampa periodica italiana)





L'OSCILLOSCOPIO

L'oscilloscopio è uno strumento di misura indispensabile per chi studia o si diletta di elettronica perchè permette di analizzare, osservandolo sul monitor, un qualsiasi segnale elettrico; per farlo non è però sufficiente possedere un oscilloscopio, bisogna anche saperlo usare.

Ed è proprio perchè sappiamo che molti sfruttano al minimo tale strumento non conoscendolo a fondo, che proseguiamo con le nostre lezioni che hanno l'intento di evidenziarne le potenzialità, spiegando nel dettaglio come procedere per eseguire le varie **misure** e per rilevare le **anomalie** presenti in un circuito elettrico.

Dopo avervi illustrato nella prima lezione le funzioni svolte dai vari comandi presenti sul pannello frontale di un normale oscilloscopio, in questa seconda ci soffermiamo sulla descrizione di un accessorio che viene sempre fornito al momento dell'acquisto di un qualsiasi oscilloscopio e che viene chiamato sonda (vedi fig.1).

La SONDA dell'oscilloscopio

Sul pannello frontale di ogni oscilloscopio sono presenti due connettori **BNC femmina** (vedi fig.4), contrassegnati **CH** (abbreviazione di **canale**):

CH1 - ingresso asse X CH2 - ingresso asse Y

che servono per **entrare** con il segnale che desideriamo visualizzare sullo schermo; in questi connettori **BNC femmina** vanno innestati i connettori **BNC maschio** presenti alle estremità del cavetto coassiale collegato alla **sonda**.

Facciamo presente che la **sonda**, anche se viene considerato un accessorio **esterno**, è in realtà parte integrante dello strumento.

Osservando la fig.3 potete notare che la sonda è

2

costituita da un **puntale** sul quale si innesta un **cappuccio** provvisto di un **gancio** o di una **pinza**, che serve per agganciarsi ad un qualsiasi ter**m**inale di un componente per poter prelevare il segnale.

Il puntale risulta collegato al BNC maschio tramite un cavo coassiale flessibile, che può risultare lungo circa 1,5 metri.

Dal lato del **puntale**, come abbiamo evidenziato in fig.3, esce un corto spezzone di filo di rame isolato in plastica, sulla cui estremità è applicato un **coccodrillo** collegato internamente alla **calza** di **schermo** del **cavetto coassiale**.

Questo coccodrillo va sempre pinzato ad una qualsiasi presa di massa del circuito sul quale vengono eseguite le misure, perchè in caso contrario non si riuscirebbe a visualizzare alcun segnale sullo schermo. Al momento dell'acquisto dell'oscilloscopio viene normalmente fornita in dotazione una **sonda standard x1**, il che significa che l'ampiezza del segnale che viene applicato sul **puntale** giunge, senza subire alcuna attenuazione, sull'**ingresso** dell'oscilloscopio.

Fatta questa precisazione, dobbiamo far presente che esistono in commercio **tre diversi** tipi di **sonda** caratterizzati dalle seguenti attenuazioni:

sonda con attenuazione x1 sonda con attenuazione x10 sonda con attenuazione x1 - x10

Le sonde x1 (vedi fig.5) vengono utilizzate per far giungere sul BNC d'ingresso dell'oscilloscopio un segnale la cui ampiezza risulta identica a quella applicata sul puntale, quindi questo tipo di sonda non effettua alcuna attenuazione in ampiezza.

Per misurare i Volt di una tensione continua normalmente viene utilizzato il Tester ma non tutti sanno che anche con l'oscilloscopio è possibile misurare, con un'ottima precisione, il valore di una tensione compresi i suoi decimali. In questo articolo vi spieghiamo anche come tarare il piccolo "compensatore" presente nel BNC del puntale.

per misurare TENSIONI CC





Fig.2 In questo disegno abbiamo raffigurato il pannello frontale di un oscilloscopio standard. Le frecce che abbiamo contrassegnato con delle "lettere" indicano le più comuni funzioni descritte qui sotto in modo particolareggiato.

- A = Connettori BNC d'ingresso, sia del canale CH1 che del canale CH2
- B = Selettore per accoppiare il segnale d'ingresso in AC-GND-DC
- C = Selettore per variare la sensibilità d'ingresso del canale CH1 e del CH2
- D = Pulsanti per selezionare separatamente il canale CH1-CH2 o entrambi
- E = Selettore del TIME/DIV., cioé della Base dei Tempi
- F = Selettore per la scelta dell'accoppiamento del Trigger Coupling
- G = Selettore per scegliere la sorgente del Trigger e dove indirizzarlo
- H = Selettore per selezionare la funzione Auto-Normal-Single del Trigger

Fig.3 Sul corpo del puntale è presente un piccolo deviatore che si può spostare sulla posizione x1 o per x10. Sull'opposta estremità di questo cavo è presente un connettore BNC maschio, provvisto di una vite che serve per calibrare il puntale sulla portata x10 (vedi fig.11).



VITE DI

COMPENSAZIONE



Fig.4 Sul pannello frontale di ogni oscilloscopio sono sempre presenti due connettori d'ingresso femmina, contrassegnati "CH1- input X" e "CH2 input Y", che si utilizzano per innestare II BNC maschio presente sul cavetto del puntale (vedi fig.3).

Le sonde x10 (vedi fig.6) vengono utilizzate per far giungere sul BNC d'ingresso dell'oscilloscopio un segnale la cui ampiezza risulta 10 volte minore rispetto a quella applicata sull'ingresso del puntale, quindi questo tipo di sonde effettua una attenuazione x10.

Per effettuare questa attenuazione viene inserita all'interno del puntale una resistenza del valore di 9 megaohm e in queste condizioni la impedenza d'ingresso dell'oscilloscopio non sarà più di 1 megaohm bensì di 1+9 = 10 megaohm.

Nota: come abbiamo spiegato nella lezione precedente, ogni oscilloscopio ha una impedenza d'ingresso standard di 1 megaohm.

Le sonde **x1** e **x10** (vedi fig.7) servono per far giungere sul **BNC** d'ingresso dell'oscilloscopio un segnale la cui ampiezza risulta identica a quella applicata sul puntale se il piccolo **deviatore** presente sul corpo di quest'ultimo (vedi fig.3) viene posto nella posizione **x1**, oppure un segnale che risulta attenuato di **10 volte** se il piccolo deviatore è posto nella **posizione x10**.

Questa sonda x1-x10 è particolarmente versatile, perchè in presenza di segnali di ampiezza irrisoria (cioè di pochi millivolt), è possibile spostare il deviatore sulla posizione x1, mentre in presenza di segnali di ampiezza superiore ai 40 volt piccopicco, che immancabilmente fuoriuscirebbero dallo schermo dell'oscilloscopio, è possibile spostare il deviatore sulla posizione x10. Nota: ricordate sempre di controllare, quando effettuerete delle misure, se il deviatore presente nella sonda è posizionato su x1 o su x10 per non incorrere in errori di valutazione dell'ampiezza.

Ad esempio, se volete misurare la tensione alternata dei 50 Hz fornita da un secondario di un trasformatore e avete posto il selettore:

Time/div. in posizione 5 millisecondi CH1- asse X in posizione 2 Volts/div.

e sullo schermo vi appare un'onda sinusoidale che raggiunge un'ampiezza di 4 quadretti (vedi fig.8), se il deviatore presente nella sonda risulta posizionato su x1 otterrete un segnale di:

$4 \times 2 = 8$ volt picco-picco

mentre se il deviatore risulta posizionato su **x10**, vedrete un'onda sinusoidale dall'ampiezza che non supera il **1/2 quadretto** (vedi fig.9).

Per vedere un'onda sinusoidale della **medesima** ampiezza che avevamo con il puntale della sonda ruotato su x1, dovremo semplicemente ruotare la manopola dei Volts/div. da 2 volt picco-picco a 0,2 volt picco picco (vedi fig.10).

Abbiamo espresso il valore in **volt picco-picco** perchè, quando visualizziamo un segnale **alterna**to, misuriamo sempre il valore presente tra il **picco massimo negativo** ed il **picco massimo positivo** come spiegheremo in seguito nell'articolo intitolato "Le misure di un segnale alternato". Fig.5 Se sul puntale che utilizzate per eseguire le vostre misure è riportata la sola indicazione x1, sull'ingresso dell'oscilloscopio giungerà un segnale la cui "ampiezza" risulterà perfettamente identica a quella applicata sull'ingresso del puntale stesso.



Fig.6 Se sul vostro puntale è riportata la sola indicazione x10, sull'ingresso dell'oscilloscopio giungerà un segnale la cui "ampiezza" risulterà "10 volte minore" rispetto a quella che risulta applicata sull'ingresso del puntale stesso.



la CALIBRAZIONE della SONDA

Sul **pannello frontale** di ogni oscilloscopio è presente un piccolo **terminale** (vedi fig.11) contrassegnato dalla scritta **CAL**, che serve per tarare il **compensatore** presente nel **BNC** maschio posto all'estremità delle **sole** sonde **x10** o **x1-x10**.

x 1

Da questo terminale CAL esce un segnale ad onda quadra la cui frequenza risulta normalmente di 1.000 Hz e la cui ampiezza varia a seconda del modello e della marca dell'oscilloscopio.

Infatti, in alcuni oscilloscopi può essere riportato il valore di 0,2 volt picco-picco, in altri il valore di 0,5 volt picco-picco e non meravigliatevi se in alcuni modelli troverete il valore di 2 volt picco-picco.

Ammesso di avere un oscilloscopio sul cui termi-

nale CAL sia riportato un valore di 0,5 volt, dovrete posizionare:

FEEEEEE

- il selettore CH1 su 0,1 Volts/div.
- il selettore Time/div. su 0,2 millisecondi
- il deviatore del puntale sulla posizione x1
- il selettore AC-GND-DC in posizione AC
- il deviatore Trigger Mode su Auto (vedi fig.17)
- il deviatore Trigger Source su NORM (vedi fig.17)
- il deviatore Vertical Mode su CH1 (vedi fig.17)

Collegando il puntale al terminale CAL vedrete apparire sullo schermo dell'oscilloscopio 2 onde quadre, che raggiungeranno un'ampiezza di 5 quadretti come evidenziato in fig.12.

Se spostate il deviatore del puntale sulla posizione x10, l'ampiezza del segnale si ridurrà di 10 volte, quindi per rivederlo con la medesima ampiezza

6



Fig.8 Se sullo schermo dell'oscilloscopio appare un segnale sinusoidale che raggiunge un'ampiezza di 4 quadretti e la manopola del Volts/div. è posta sulla posizione "2 volt x divisione", l'ampiezza del segnale sarà di 4 x 2 = 8 volt picco/picco.



Fig.9 Se l'ampiezza del segnale che appare sullo schermo risulta inferiore a "1/2 quadretto", verificate che il deviatore posto sul puntale non risulti posizionato sulla portata x10. In questo caso potete spostarlo su x1 oppure passare alla fig.10.



Fig.10 Se il deviatore presente nel puntale è posto su x10, per vedere sullo schermo ancora 4 quadretti. dovrete ruotare la manopola del Volts/div. dalla posizione "2 volt x divisione" alla posizione "0,2 volt x divisione".

dovrete soltanto ruotare il selettore CH1 sulla portata 10 millivolt/div. (vedi fig.13).

In questo modo vedrete delle onde quadre perfette.

Se invece vedete delle onde quadre deformate come visibile nelle figg.14-15, dovrete ruotare con un piccolo cacciavite il cursore del **compensatore** posto sull'estremità del cavetto coassiale della **sonda** (vedi fig.11) fino a renderle **perfette**.

SE NON VEDETE nessuna ONDA QUADRA

Se pur avendo posizionato il selettore CH1 sulla portata 0,1 Volts/div. oppure su 10 millivolt/div. e il deviatore della sonda su x10 non riuscite a vedere nessuna onda quadra, dovrete controllare se i comandi qui sotto indicati sono posizionati come richiesto:

- (Vertical) MODE = sotto a questa scritta troverete dei pulsanti disposti in verticale (vedi fig.17). Per vedere sullo schermo le **onde quadre** dovrete premere il pulsante CH1.

Potete trovare questi pulsanti del Mode anche in punti diversi del pannello dell'oscilloscopio rispetto a quanto da noi illustrato nei disegni perchè, come abbiamo già detto, quello che abbiamo voluto rappresentare è il pannello di un oscilloscopio standard.

- Trigger MODE = sotto a questa scritta troverete dei pulsanti disposti in orizzontale (vedi fig.17). Per poter vedere le **onde quadre** dovrete premere il pulsante **AUTO**.

- Trigger SOURCE = sopra questa scritta troverete un selettore come indicato in fig.17. Questo selettore va posto sulla posizione NORM che significa Normale.

In alcuni oscilloscopi la dicitura NORM può essere sostituita dalla sigla INT (Internal).

UNA SONDA ECONOMICA

Poichè le **sonde** per oscilloscopio costano sempre delle cifre consistenti, in passato ci è stato chiesto ripetutamente se si potevano **autocostruire** utilizzando uno spezzone di **cavo coassiale** sottile, un comune **puntale** e un **BNC maschio**.

Diciamo subito che una **sonda** di questo tipo si può utilizzare con qualsiasi oscilloscopio a patto che l'estremità della **calza** di **schermo** che si trova vicino al **puntale** sia collegata ad uno spezzone di filo di rame flessibile isolato in plastica provvisto di un **coccodrillo**, che servirà per collegarlo alla **mas**sa del circuito sotto esame.

MISURA di TENSIONI CONTINUE

Poichè tutti gli oscilloscopi dispongono di amplificatore con un guadagno perfettamente calibrato la cui sensibilità può essere variata tramite la manopola dei Volts/div., questo strumento può essere utilizzato come un perfetto voltmetro CC.

Prima di misurare una tensione continua dovrete predisporre i suoi comandi nel seguente modo:

- Trigger MODE = sotto a questa scritta dovete premere il tasto AUTO (vedi fig.17).

- Trigger SOURCE = vicino a questa scritta trovate un selettore (vedi fig.17), che dovete posizionare sulla scritta NORM che significa Normale. Come già accennato la scritta NORM può essere sostituita anche con la scritta INT (internal).

• Time/div. = questa manopola va posizionata sulla portata 1 millisecondo (vedi fig.18).

Qualcuno si chiederà come mai, dovendo misurare una tensione continua, posizioniamo il Time/Div. sul valore di 1 millisecondo: a questo proposito facciamo presente che questo semplice accorgimento consente di far apparire sullo schermo dell'oscilloscopio una traccia orizzontale perfettamente continua.

- (Vertical) MODE = vicino a questa scritta sono presenti dei pulsanti quasi sempre disposti in verticale (vedi fig.17), che servono per selezionare l'ingresso dell'oscilloscopio che desideriamo utilizzare: nel nostro caso dovremo premere il pulsante CH1, ingresso utilizzato per eseguire queste misure.

- Selettore AC-GND-DC = questo selettore relativo all'ingresso CH1 va posizionato inizialmente su GND (vedi fig.21) per cortocircuitare l'ingresso.

Manopola spostamento in verticale = questa piccola manopola va ruotata in modo da posizionare la traccia orizzontale al centro dello schermo. In questa posizione possiamo misurare qualsiasi tensione continua, anche se non sappiamo se la sua polarità è positiva o negativa.

Se dopo aver posizionato il selettore relativo all'ingresso CH1 su DC, cioè misura di tensioni continue (vedi fig.22), eseguiamo una misura in tensione e notiamo che la traccia orizzontale si sposta verso l'alto, possiamo affermare che sul puntale risulta applicata una tensione con polarità positiva, se, invece, la traccia orizzontale si sposta ver-





Fig.14 Se collegando il puntale al terminale CAL (vedi fig.12) vedete apparire sullo schermo dell'oscilloscopio delle onde quadre deformate, dovete ruotare leggermente la "vite" presente nel connettore maschio del puntale (vedi figg.3 e 11).

so il **basso**, possiamo affermare che sul **puntale** risulta applicata una tensione di polarità negativa (vedi fig.23).

- Selettore Volts/div. del CH1 = se conosciamo approssimativamente quale valore avrà la tensione che andremo a misurare, potremo subito ruotare la manopola sui Volts/div. tenendo presente che, avendo posizionato la traccia orizzontale al centro dello schermo, abbiamo disponibili solo 4 quadretti per le tensioni positive e solo 4 quadretti per le tensioni negative.

Se, invece, non conosciamo il valore della tensione da misurare, dovremo ruotare il selettore Volts/div. sulla portata 5 Volts/div.

Importante: prima di effettuare una misura controllate sempre che la piccola manopola presente sul corpo del **selettore Volts/div**. risulti ruotata sulla posizione **CAL** (**calibrazione**) come evidenziato in fig.24, altrimenti incorrerete in **un errore** di misura.

UN ESEMPIO di MISURA CC

Ammettiamo di voler controllare la tensione di una pila da 9 volt.

Conoscendo già il valore della massima tensione che andremo a misurare, potremo ruotare il selettore d'ingresso Volts/div. del CH1 sulla posizione 5 Volts/div. (vedi fig.25).

Scegliendo questa portata, sapremo che ogni quadretto in verticale del nostro schermo corrispon-



Fig.15 Se ruotate troppo velocemente la "vite" presente nel connettore BNC, visibile nelle figg.3-11, potrete passare dalla deformazione visibile in fig.14 a quella di fig.15, che presenta degli angoli superiori e inferiori leggermente arrotondati.

de ad un valore di tensione di **5 volt**, tenendo ovviamente il **deviatore** presente sul **puntale** della **sonda** su **x1**.

Prima di misurare una tensione, ricordatevi di spostare la levetta del Selettore AC-GND-DC che avevamo posizionato in GND, sulla posizione DC, cioè misura di tensioni continue (vedi fig.22).

Misurando la tensione della pila da 9 volt vedremo la traccia orizzontale spostarsi verso l'alto di:

9:5 = 1,8 quadretti (vedi fig.25)

Se invece la traccia si sposterà verso il **basso** sempre di **1,8 quadretti**, significa che abbiamo collegato il **puntale** della sonda sul terminale **negativo** della pila, quindi basta **invertirlo** per vedere la **no**stra traccia **salire**.

Per aumentare la precisione di lettura conviene portare la traccia orizzontale in basso sullo schermo, utilizzando la piccola manopola dello spostamento in verticale (vedi fig.26), in modo da poter usufruire di tutti gli 8 quadretti presenti sullo schermo dell'oscilloscopio ed aumentare poi la sensibilità ruotando la manopola del selettore Volts/div. di CH1 sulla posizione 2 Volts/div.

Quindi, misurando una tensione di 9 volt vedremo la traccia orizzontale spostarsi verso l'alto di:

9:2 = 4,5 quadretti (vedi fiq.26)



Fig.16 Anche se il pannello frontale del vostro oscilloscopio non risulta esattamente identico a quello riprodotto in fig.2, presenterà comunque gli stessi comandi descritti in questo articolo, anche se questi potranno risultare disposti diversamente.



PER VALUTARE I DECIMALI

Per eseguire la nostra misura abbiamo preso come esempio una comune pila da 9 volt, ma, ammesso che questa sia leggermente scarica, fornirebbe una tensione di 8,8 volt oppure di 8,5 volt.

Nel valutare i valori decimali di una tensione ci viene in aiuto la croce graduata posta al centro dello schermo che risulta suddivisa, per ogni quadretto, sia in orizzontale che in verticale, in 5 tacche.

Di queste t**acche** ne vediamo solo 4, perchè la 5° coincide con il lato del quadretto successivo (vedi fig.19).

In rapporto alla **portata** scelta tramite la manopola dei **Volts/div.**, ogni **tacca** avrà il valore che abbiamo indicato nella **Tabella N.1** di fig.20. Nota: se il deviatore, presente nel corpo della sonda d'ingresso, è posto su x10 i valori di ogni tacca vanno moltiplicati x10.

Quindi, se misuriamo una pila da 9 volt perfettamente carica con il selettore d'ingresso CH1 ruotato sulla portata 5 Volts/div. (vedi fig.25), vedremo la traccia orizzontale spostarsi verso l'alto di 1 quadretto completo, che corrisponde a una tensione di 5 x 1 = 5 volt più 4 tacche: quest'ultime sarebbero i decimali, infatti guardando la Tabella N.1 scopriremo che la 4° tacca vale 4,0 volt, quindi sommando:

5 + 4 otteniamo 9 volt

Se misuriamo la stessa pila da 9 volt ruotando il



Fig.19 La croce graduata posta al centro dello schermo permette di valutare i valori "decimali" di una tensione. Infatti, ogni quadretto in verticale è suddiviso in "5 tacche". In rapporto alla posizione sulla quale avrete ruotato la manopola Volts/div., ogni tacca avrà il valore di tensione indicato nella Tabella N.1 qui sotto riportata.

TABELLA N.1

Volts/div.	1° tacca	2° tacca	3° tacca	4° tacca	5° tacca
2 mV	0,4 mV	0,8 mV	1,2 mV	1,6 mV	2,0 mV
5 mV	1,0 mV	2,0 mV	3,0 mV	4,0 mV	5,0 mV
10 mV	2,0 mV	4,0 mV	6,0 mV	8,0 mV	10 mV
20 mV	4,0 mV	8,0 mV	12 mV	16 mV	20 mV
50 mV	10 mV	20 mV	30 mV	40 mV	50 mV
0,1 V	0,02 V	0,04 V	0,06 V	0,08 V	0,1 V
0,2 V	0,04 V	0,08 V	0,12 V	0,16 V	0,2 V
0,5 V	0,1 V	0,2V	0,3 V	0,4 V	0,5 V
1 V	0,2 V	0,4 V	0,6 V	0,8 V	1,0 V
2 V	0,4 V	0,8 V	1,2 V	1,6 V	2.0 V
5 V	1,0 V	2,0 V	3,0 V	4,0 V	5,0 V

Fig.20 In questa Tabella riportiamo il valore che ha ogni tacca della croce riportata al centro dello schermo. Se il deviatore del puntale è posto su x10 (vedi fig.13), tutti i valori di queste tacche vanno moltiplicati x10.





Fig.21 Prima di eseguire la misura di una tensione continua, consigliamo di spostare la levetta del selettore AC-GND-DC su GND e di ruotare poi la piccola manopola "Position" fino a portare la traccia esattamente al centro dello schermo.

Fig.22 Ottenuta la condizione riportata in fig.21 potete spostare il selettore sulla posizione DC e se vedete che la traccia orizzontale si sposta verso l'alto potete essere certi che la tensione applicata sul puntale è di polarità Positiva.





AC GND DC

POSITION





AC GND DC

Fig.23 Se invece vedete la traccia orizzontale spostarsi verso il basso, potete essere certi che la tensione applicata sul puntale è di polarità Negativa.

La manopola dei Volts/div. va posta sulla portata dei volt che volete misurare.

Fig.24 Prima di eseguire una misura in tensione, dovrete sempre ruotare la piccola manopola presente sul perno del commutatore Volts/div. nella posizione CAL (calibrazione) per non incorrere in errori di lettura. Se avete posizionato il deviatore del puntale nella posizione x10 (vedi fig.13), ricordatevi che i valori di tensione indicati nella manopola Volts/div. vanno moltiplicati x10.





Fig.25 Se avete posto il selettore Volts/div. sulla portata "5 volt" e misurando una tensione CC vedete la traccia orizzontale spostarsi verso l'alto di 1,8 quadretti, questa tensione avrà un valore di $1,8 \times 5 = 9$ volt.









Fig.27 Per misurare delle tensioni CC di valore sconosciuto, conviene portare il deviatore del puntale sulla posizione x10 e la traccia orizzontale del segnale tutta in basso tramite le manopola "Position". Ruotate inizialmente la manopola dei Volts/div. sulla portata "5 volt x quadretto" e aumentate progressivamente la sua sensibilità fino a visualizzare una traccia che non esca dallo schermo dell'oscilloscopio; quindi, contando di quanti quadretti si è spostata la traccia, potete conoscere l'esatto valore di tensione. selettore d'ingresso CH1 sulla portata 2 Volts/div, (vedi fig.26), vedremo la traccia orizzontale spostarsi verso l'alto di 4 quadretti completi, che corrispondono ad una tensione di 4 x 2 = 8 volt più 2,5 tacche che sarebbero i decimali: infatti, guardando la Tabella N.1 scopriremo che la 2° tacca vale 0,8 volt e la 3° tacca vale 1,2 volt e perciò facendo la somma dei due valori e dividendo il risultato per 2 otterremo:

(0,8 + 1,2): 2 = 1 volt

quindi sommando 1 volt ai precedenti 8 volt otterremo:

8 + 1 = 9 volt

SE NON si dispone della TABELLA N.1

La **Tabella N.1** ci permette di conoscere direttamente il valore di tensione di ogni **tacca** in rapporto alla posizione del selettore d'ingresso **CH1** ma, se non avete a portata di mano questa **Tabella**, qualcuno potrebbe trovarsi in difficoltà a determinare il valore di queste **tacche** e per risolvere questo problema vi insegneremo un piccolo **trucco** che risulta anche molto facile da ricordare. Infatti, è sufficiente ricordare che tutti i numeri **decimali** vanno moltiplicati **x5** e per meglio spiegarvi questo sistema vi proponiamo **2 esempi**.

1° esempio - se misuriamo una pila da 9 volt ruotando il selettore d'ingresso CH1 sulla portata 5 Volts/div. (vedi fig.25) la traccia orizzontale si sposterà verso l'alto di:

9:5 = 1,8 quadretti

Cioè coprirà per intero 1 quadretto e 0,8 quadretti del successivo e a questo proposito si vorrebbe conoscere su quale tacca si posizionerà la traccia. Per conoscerla basta prendere il numero decimale 0,8 e moltiplicarlo x5:

$0.8 \times 5 = 4$ tacche

e infatti la traccia si posizionerà sulla 4° tacca.

2° esempio = se misuriamo una pila da 9 volt ruotando il selettore d'ingresso CH1 sulla portata 2 Volts/div. (vedi fig.26) la traccia orizzontale si sposterà verso l'alto di:

9 : 2 = 4,5 quadretti

cioè coprirà per intero 4 quadretti e soltanto per uno 0,5 (cioé per metà) il quadretto successivo. A questo punto per conoscere su quale tacca si posizionerà, basterà moltiplicare x5 il numero decimale 0,5:

 $0,5 \ge 5 = 2,5 \text{ tacche}$

e, infatti, se guarderete la fig.26, la traccia si posizionerà tra la 2° e la 3° tacca.

PER misurare TENSIONI SCONOSCIUTE

Per misurare delle tensioni in Corrente Continua sconosciute, consigliamo di predisporre i comandi dell'oscilloscopio come già indicato e cioè:

- il selettore CH1 su 5 Volts/div.
- il selettore Time/div su 1 millisecondo
- il selettore AC-GND-DC in posizione GND
- il deviatore Trigger Mode su Auto
- il deviatore Trigger Source su NORM

dopodichè dovremo spostare il deviatore del **pun**tale dalla posizione **x1** alla posizione **x10** e portare la traccia orizzontale sulla parte bassa dello schermo utilizzando la manopola **Position**.

Se sullo schermo non vedremo la traccia spostarsi verso l'alto, significa che la tensione che misuriamo è minore di 5 volt x quadretto.

Anzichè spostare il deviatore del **pulsante** dalla posizione **x10** alla posizione **x1**, ci conviene ruotare la manopola dei **Volts/div.** su una portata inferiore, cioè passare sui **2 volts x quadretto** e successivamente su portate inferiori.

Ammesso che sulla portata di 1 volt x quadretto la traccia si sposti verso l'alto di 7 quadretti più 3 tacche (vedi fig.27), possiamo calcolare subito l'esatto valore di questa tensione.

Poichè la manopola Volts/div. è posizionata su 1 volt calcoliamo il valore dei 7 quadretti:

$7 \times 1 = 7 \text{ volt}$

A questo valore dovremo **sommare** anche il valore delle **3 tacche** e qui ci verrà in aiuto la **Tabella N.1**, quindi, controllando la portata di **1 volt** scopriremo che la **3**° tacca vale **0,6 volt**, pertanto in totale avremo un valore di:

7 + 0.6 = 7.6 volt

Poichè il deviatore presente nel **puntale** della **son**da risulta in posizione **x10** dovremo moltiplicare il tutto **x10** quindi otterremo:

 $7.6 \times 10 = 76 \text{ volt}$

Concludendo si può affermare che le misure di **tensione** eseguite con l'oscilloscopio sono molto accurate.

15

continua



TESTARE TRIAC e

Nell'articolo precedente vi abbiamo spiegato come ricavare le curve di un transistor e anche come utilizzarle per calcolare il valore delle resistenze di polarizzazione relativo ad uno stadio preamplificatore in classe A.

Proseguendo nella nostra descrizione prendiamo ora in esame altri due semiconduttori che sono chiamati diodi SCR (vedi fig.1) e diodi Triac (vedi fig.9), che da tempo vengono utilizzati in diverse applicazioni elettroniche, vedi ad esempio Timer, Luci psichedeliche, Variatori di Iuminosità, ecc.

Poichè nessuno ha mai spiegato come si possono testare questi diodi SCR e Triac con un tracciacurve, oggi vi insegneremo come fare.

I DIODO SCR

Prima di iniziare, vi facciamo notare che il diodo SCR (Silicon Controlled Rectifier) viene rappresentato con il simbolo grafico visibile in fig.1 indipendentemente dalla forma del suo corpo, che può essere simile a quella di un transistor di piccolamedia-elevata potenza. Come potete vedere dal simbolo di fig.1, i diodi SCR presentano, oltre ai terminali di un comune diodo, e cioè Anodo e Catodo, un terzo terminale denominato Gate.

l 3 terminali, contrassegnati dalle lettere A-K-G, vanno così collegati:

- A = Anodo terminale da collegare al carico
- K = Catodo terminale da collegare a massa
- G = Gate terminale di eccitazione

I diodi SCR possono essere alimentati indifferentemente sia con una tensione continua che con una tensione alternata.

Per portare in conduzione l'Anodo con il Catodo di un SCR occorre soltanto applicare una tensione di polarità positiva sul terminale Gate.

Fino a quando la tensione che giunge sul Gate non riesce a fornire una corrente sufficiente per eccitarlo, il diodo SCR non si porta in conduzione e questa corrente di eccitazione viene indicata nei manuali come corrente di trigger.

Come potrete constatare testando diversi tipi di

diodi SCR, ne troverete alcuni che, risultando molto sensibili, si eccitano con basse correnti di Gate e altri che, essendo meno sensibili, si eccitano solo con elevate correnti.

Vogliamo subito far notare che tramite il tracciacurve non è possibile rilevare la **massima corren**te di lavoro e la **massima tensione** applicabile ai terminali **Anodo** e **Catodo** di un **SCR**, parametri questi che potrete individuare solamente consultando il manuale della Casa Costruttrice.

E' importante far presente che, applicando una tensione di eccitazione al Gate di un diodo SCR inserito in un circuito alimentato con una tensione continua fino ad innescarlo, questo rimane in conduzione anche se viene tolta la tensione di eccitazione dal Gate.

Se il diodo SCR viene invece inserito in un circuito alimentato da una tensione alternata, si disinnesca automaticamente ogni volta che la sinusoide della tensione alternata passa per lo 0, cioè cambia di polarità.

PER TESTARE un SCR

Per **testare** un **SCR** di qualsiasi forma e marca, la prima operazione da compiere consiste nel predisporre i comandi del **tracciacur**ve come segue (vedi figg.2-3):

Deviatore TR/FETsu TRDeviatore PNP/NPNsu NPNCORRENTE Basesu 100 microamperCORRENTE Collettoresu 100 mA/div

e i comandi d'ingresso dell'oscilloscopio come visibile in fig.4, cioè:

CH1 canale X (orizzontale) 1 Volt/div CH2 canale Y (verticale) 0,5 Volt/div

Questi due comandi **non** andranno più spostati dalla posizione indicata.

Come già sapete, l'uscita **asse Y** del tracciacurve andrà collegata all'**ingresso Y** dell'oscilloscopio e l'uscita **asse X** del tracciacurve andrà collegata all'**ingresso X** come visibile in fig.5.



Dopo avervi insegnato nelle riviste precedenti a far apparire sullo schermo di un oscilloscopio le curve caratteristiche di un Transistor, oggi vi spiegheremo come visualizzare quelle di un diodo Triac e di un diodo SCR e come procedere per determinare la sensibilità dei loro Gate.





Fig.2 Per testare qualsiasi tipo di diodo SCR o di diodo TRIAC dovete spostare la levetta del primo deviatore TR-FET sulla scritta "TR" e la levetta del secondo deviatore PNP-NPN sulla scritta "NPN".



Fig.3 Per testare qualsiasi SCR e TRIAC dovete ruotare sul pannello frontale del Tracciacurve, la manopola della Corrente di Base su 100 microamper e quella della Corrente di Collettore su 100 milliamper/div.



Fig.4 La manopola CH1 dell'oscilloscopio dovrà essere posta sulla portata "1 volt per divisione" e la manopola CH2 sulla portata "0,5 volts per divisione". Questo vale sia per i diodi SCR che per i TRIAC. Una volta predisposti tracciacurve e l'oscilloscopio come abbiamo indicato, la prima operazione da svolgere sarà quella di collegare i due terminali A-K del nostro SCR al tracciacurve.

Il terminale A, cioè l'Anodo, va collegato alla boccola C = Collettore.

Il terminale K, cioè il Catodo, va collegato alla boccola E = Emettitore.

Non avendo collegato il terminale G, cioè il Gate, alla boccola B = Base, sullo schermo dell'oscilloscopio non dovrà comparire nessuna traccia.

Se sullo schermo dovesse comparire una traccia verticale senza che sia stato eccitato il terminale Gate, significa che il diodo SCR è in cortocircuito.

Poichè difficilmente un diodo SCR sarà in cortocircuito, provvederemo a collegare il terminale G alla boccola B = Base e con ogni probabilità non vedremo ancora comparire nessuna traccia.

Nel tracciacurve dovremo ora ruotare la manopola della corrente di Base, che equivale alla corrente che applicheremo sul Gate per eccitare l'SCR.

Poichè siamo partiti da una corrente di Gate di soli 100 microamper, che è un valore piuttosto basso per un SCR, passeremo a 200-500 microamper e proseguiremo sui valori di 1-5-10 milliamper fino a quando non vedremo comparire una traccia verticale come quella riprodotta in fig.7, la quale sta ad indicare che sul Gate è stata raggiunta la corrente necessaria per portare in conduzione l'SCR.

La **traccia verticale**, che risulta molto ripida, raggiungerà un'altezza di circa **6 quadretti**, per qualsiasi tipo di **SCR**.

Come scoprirete, esistono degli SCR che si eccitano applicando sul Gate pochi milliamper perchè sono molto sensibili e altri per i quali occorrono correnti di 10-20 milliamper perchè sono poco sensibili, vedi fig.8.

L'SCR una volta entrato in conduzione si comporta come un comune diodo, lasciando scorrere la corrente in un solo verso, cioè dall'Anodo (+) verso il Catodo (-).

Infatti, se invertiamo la polarità della tensione spostando il deviatore PNP/NPN sulla posizione PNP, ci accorgeremo che l'SCR non condurrà più e quindi sullo schermo sparirà la traccia verticale.



Anche spostando il deviatore del tracciacurve dalla posizione **TR** alla posizione **FET** il diodo **SCR** non potrà eccitarsi, perchè sul **Gate** occorre sempre applicare una tensione di **polarità positiva**.

IL DIODO TRIAC

Il diodo **TRIAC** (**TRI**ode Alternate Current) è rappresentato con il simbolo grafico visibile in fig.9, cioè è composto da 2 diodi SCR posti in opposizione di **polarità**, anche se visivamente il suo corpo è assai simile a quello di un **SCR**.

| 3 terminali che escono dal corpo dal Triac sono indicati A1-A2-G:

A1 = Anodo del 1° diodo da collegare a massa A2 = Anodo del 2° diodo da collegare al carico G = Gate terminale di eccitazione

I diodi **Triac** possono essere alimentati indifferentemente sia con una tensione **continua** che con una tensione **alternata**.

Per portare in conduzione l'Anodo 1 con il suo Anodo 2 è sufficiente applicare sul Gate una tensione positiva oppure negativa o alternata.

Fino a quando la tensione che giunge sul Gate non riesce a fornire una corrente sufficiente per eccitario, il Triac non si porta in conduzione.

Inserendo un **Triac** in un circuito alimentato con una **tensione continua**, una volta che si è riusciti ad **innescarlo** questo rimane sempre in **condu**zione anche se viene **tolta** la **tensione** di eccitazione dal suo **Gate**.

Se il Triac viene invece inserito in un circuito alimentato da una tensione alternata, si disinnesca automaticamente ogni volta che la sinusoide della tensione alternata passa dallo 0, cioè cambia di polarità. Per innescare un Triac possiamo applicare sul suo Gate sia una tensione positiva che negativa ed anche alternata.

A chi volesse saperne di più a proposito degli SCR e Triac consigliamo di andare a pag.297 del nostro 1° Volume intitolato "Imparare l'ELETTRONICA partendo da zero".

PER TESTARE un TRIAC

Per **testare** un **Triac** di q**u**alsiasi forma e marca, la prima operazione da compiere consiste nel predisporre i comandi del **tracciacurve** come segue (vedi figg.2-3):

Deviatore TR/FETsu TRDeviatore PNP/NPNsu NPNCORRENTE Basesu 100 microamperCORRENTE Collettoresu 100 mA/div

e i comandi d'ingresso dell'**oscilloscopio** come visibile in fig.4, cioè:

CH1	canale	Х	(orizzontal	le) 1	Volt/div
CH2	canale	Y	(verticale)	0,5	Volt/div

Questi due comandi **non** dovranno più essere spostati dalle posizioni indicate.

Predisposti tracciacurve e oscilloscopio come già sapete, potete prendere il diodo Triac e la prima operazione che dovrete eseguire sarà quella di collegare i due soli terminali A1-A2 al tracciacurve.

Il terminale A1, che sarebbe l'Anodo 1°, va collegato alla boccola E = Emettitore.



Fig.6 Per determinare con il Tracciacurve la sensibilità di Gate sia di un diodo SCR che di un diodo TRIAC, dopo aver collegato i loro terminali come indicato in fig.5 partirete con la manopola della Corrente di Base posizionata su 100 microamper, poi passerete ai valori superiori fino a quando non vedrete comparire una traccia verticale molto ripida. Le manopole CH1 e CH2 dell'oscilloscopio dovranno rimanere fisse nelle posizionie indicate in fig.4.



Fig.7 Nella fig.6 vi abbiamo consigliato di partire con una Corrente di Base di 100 microamper perchè potreste avere dei minuscoli diodi SCR o TRIAC che risultano molto sensibili. Per diodi di media sensibilità si parte sempre da una corrente di circa 100 μA, si sale poi fino a raggiungere i 500 μA ed anche 1 milliamper. I diodi SCR e i diodi TRIAC che riescono ad eccitarsi con correnti non superiori a 1 mA sono da considerarsi molto sensibili.



Fig.8 Testando i vari diodi SCR e diodi TRIAC vi accorgerete che alcuni di essi, molto sensibili, si eccitano applicando sul loro Gate delle correnti nell'ordine dei microamper ed altri "meno" sensibili che richiedono correnti nell'ordine dei milliamper. Se con il Tracciacurve volete testare un componente che non sapete se è un SCR o un TRIAC, provate a spostare la leva di fig. 2 sulla posizione PNP e, se appare la medesima traccia, il componente è un TRIAC.



Il terminale A2, che sarebbe l'Anodo 2°, va collegato alla boccola C = Collettore.

Nota: i terminali A1 e A2 possono essere anche invertiti perchè, come già abbiamo accennato, questo dispositivo funziona anche con la tensione alternata.

Non avendo collegato il terminale G, che sarebbe il Gate, alla boccola B = Base del tracciacurve, non vedrete sullo schermo dell'oscilloscopio nessuna traccia perchè il diodo Triac non risulta eccitato. Se si vedesse una traccia verticale senza aver eccitato il terminale Gate, significherebbe che il

nostro diodo Triac è in cortocircuito.

Poichè raramente un diodo **Triac** è in **cortocircuito**, dovrete provvedere a collegare il terminale **G** alla boccola **B** = **Base** e con ogni probabilità **non** vedrete ancora comparire nessuna **traccia**.

Nel tracciacurve dovrete ora ruotare la manopola della corrente di Base passando dagli attuali 100 microamper (vedi fig.6) ai 200-500 microamper e proseguire ruotando la manopola su 1 o 5 o più milliamper; in questo modo riuscirete a far comparire una traccia verticale (vedi fig.7), che significa che è stata raggiunta sul Gate la necessaria corrente per portare in conduzione il Triac.

La traccia verticale, che risulta molto ripida, raggiungerà un'altezza di circa 6 quadretti per qualsiasi tipo di Triac.

Come già abbiamo visto per gli SCR, anche per quanto riguarda i Triac ne troverete alcuni che si eccitano applicando sul Gate pochi milliamper perchè sono molto sensibili ed altri per i quali ne occorrono 10-20 milliamper perchè sono meno sensibili, vedi fig.8.

Se invertirete la polarità della tensione, spostando il deviatore PNP/NPN dalla posizione NPN alla posizione **PNP**, vedrete che il **Triac ri**marrà sempre in conduzione, quindi sull'oscilloscopio apparirà sempre la stessa **traccia** verticale.

Spostando il deviatore del tracciacurve dalla posizione TR alla posizione FET il diodo Triac si ecciterà ugualmente, perchè il suo Gate accetta sia una corrente positiva che negativa.

DISTINGUERE un SCR da un TRIAC

Poiché le forme del corpo di un diodo SCR sono perfettamente identiche a quelle di un Triac, trovandovi in mano uno di questi componenti potreste chiedervi "è un SCR oppure un Triac ?"

Per dissipare un simile dubbio basterà che colleghiate il componente al **tracciacurve** come se si trattasse di un comune diodo **SCR**.

Dopo aver ruotato la manopola della corrente di **Base** fino a portarlo in conduzione, dovrete spostare la levetta del deviatore **NPN-PNP**.

Se spostando questa levetta su PNP la traccia verticale sparisce, allora il semiconduttore sconosciuto è un SCR, mentre se la traccia verticale rimane, allora il semiconduttore è un Triac.

CONTINUA

Avrete intuito che con il **tracciacurve** è possibile controllare tanti tipi di semiconduttori e con un po' d'iniziativa potrete tentare di collegarli sperimentalmente alle boccole d'ingresso.

Nel prossimo numero vi spiegheremo come procedere per testare i Fet. Far realizzare ad un hobbista un trasmettitore Audio Video sulla gamma di 2,4 Gigahertz sarebbe un'impresa impossibile, se non ci fossero i nostri "amici" di Taiwan che da tempo si sono preoccupati di produrre dei minuscoli moduli trasmittenti e riceventi in grado di funzionare sulle frequenze che vanno da 2.400 MHz a 2.483 MHz, cioè su una lunghezza d'onda compresa tra 125 e 120 mm.

Quando abbiamo eseguito le nostre prime prove per verificare la distanza che si riesce a coprire con questi moduli trasmittenti, che ci vengono forniti già tarati per erogare una potenza massima di 20 milliwatt, abbiamo ricavato i seguenti dati.

Collocato il **ricevitore** all'interno di una stanza situata al **2° piano** di un palazzo, allontanandoci con **il trasmettitore di** circa **250-300 metri** nel prato antistante il palazzo, abbiamo ricevuto in modo perfetto tutte le immagini riprese dalla minuscola telecamera fissata ovviamente nel trasmettitore.



Con il **trasmettitore** ci siamo poi avvicinati al palazzo, riprendendo tutto quanto incontravamo lungo il nostro cammino, cioè alberi, fiori e persone che portavano a spasso il cane.

Giunti in prossimità del palazzo, che è un condominio alto ben **10 piani** costruito in **cemento armato**, abbiamo iniziato a girargli intorno rimanendo affiancati al muro e, percorsi soltanto **30-40 metri**, abbiamo notato che l'intensità del segnale si era attenuata notevolmente.

A questo punto ci siamo allontanati dal muro di una decina di metri e subito il segnale si è rinforzato; visto il risultato, ci siamo allontanati di circa 70-80 metri, sempre sul retro, ottenendo dei risultati molto soddisfacenti.

Spostandoci con il trasmettitore abbiamo trovato dei punti in cui il segnale si attenuava e altri in cui aumentava d'intensità, quindi abbiamo concluso che queste frequenze vengono facilmente riflesse o rifratte da pareti anche non metalliche.

Sempre per curiosità, siamo entrati nell'ascensore per salire fino al **10° piano**, ma quando si sono chiuse le porte, dall'interno di questa "gabbia metallica" non si è irradiato nessun segnale RF, quindi il ricevitore non ha captato alcun segnale.



Soltanto quando siamo arrivati in cima al palazzo e siamo usciti sul terrazzo portandoci verso il lato in cui si trovava la stanza del ricevitore, questo ha iniziato a captare l'audio ed il video, ma bastava spostarsi dal lato opposto per perdere subito entrambi i segnali.

Tutti sanno che, aumentando la potenza di trasmissione, si possono raggiungere delle portate ottiche superiori ai 500-600 metri, tuttavia, per montare un amplificatore per i 2,4 GHz bisogna essere sufficientemente esperti in RF come nel caso di un installatore d'antenne TV o di un Radioamatore che lavori in gamma SHF.

PER OTTENERE maggiore POTENZA

Se consultate qualche catalogo di Ditte che vendono accessori per la gamma dei 2,4 GHz, troverete senz'altro degli **amplificatori lineari** per questa gamma per i quali viene **dichiarata** una **potenza** effettiva di 1,5 - 1,8 watt e che vengono venduti a prezzi oscillanti tra i 135-150 Euro.

Se la potenza RF dichiarata fosse quella reale il

prezzo sarebbe ottimo, ma chi ha un po' di competenza in **RF** comprende che questa **potenza** è in realtà quella che viene assorbita dalla batteria.

Infatti, sulle specifiche tecniche si legge che questo stadio finale di potenza assorbe a 12 volt una corrente di 0,15 amper, quindi: $0,15 \times 12 = 1,8$ watt.

Per ottenere una reale potenza **RF** di circa **1,8 watt**, lo stadio amplificatore dovrebbe assorbire una corrente non inferiore a circa **0,3 amper**, in quanto il rendimento di guesti amplificatori è di circa **il 50%**. Sempre nelle caratteristiche viene specificato che questo stadio finale di potenza ha un Gain di 9-10 dB e se consultiamo una qualsiasi Tabella dei dB scopriamo che 10 dB corrispondono ad un guadagno in potenza di 10 volte.

Quindi applicando sul suo ingresso 20 milliwatt in uscita ci ritroveremo con:

20 x 10 = 200 milliwatt pari a 0,2 watt

Pagare 135-150 Euro per ottenere una potenza di 0,2 watt ci pare un po' eccessivo, perchè se sull'uscita del modulo da 20 milliwatt applichiamo

Molti ci chiedono dei microtrasmettitori che lavorino sui 2,4 Gigahertz provvisti di 2 entrate Audio e 1 entrata Video per poter collegare delle microtelecamere o i segnali prelevati dalle prese Scart di un Decoder. Utilizzando Moduli TX e Moduli RX costruiti in Taiwan potrete realizzare con estrema facilità un Trasmettitore e un Ricevitore a 4 gamme.

VIDEO sui 2,4 GHz da 20 milliwatt



Fig.2 Sul pannello posteriore del mobile sono presenti la presa maschio per entrare con lo spinotto femmina dei 12 volt (vedi fig.15) e le prese per entrare con gli spinotti dei segnali Audio e Video. Fig.1 In questa foto potete vedere il pannello frontale dello stadio trasmittente dal quale esce il connettore per collegare lo Stilo ricevente o l'antenna Yagi a 8 elementi visibile in fig.10.





Fig.3 Applicando al trasmettitore una microtelecamera per videocitofono, potete controllare a distanza il vostro giardino.



Fig.5 Questo trasmettitore sui 2,4 GHz può essere utilizzato per controllare dei malati che si trovano in stanze lontane.

un'antenna direttiva tipo Yagi a 8 elementi (vedi fig.10) otteniamo un guadagno di circa 13 dB, che corrisponde ad un aumento in potenza di circa 19,95 volte, quindi l'antenna direttiva irradierà una potenza corrispondente a:

20 x 19,95 = 399 milliwat pari a 0,399 watt

cioè maggiore di quella che potremmo prelevare dall'amplificatore lineare e con il vantaggio di non assorbire dalla batteria nessuna corrente e anche di spendere una cifra minore: infatti questa antenna, fissata su un piedistallo plastico e completa di uno spezzone di sottile cavetto coassiale per SHF e del minuscolo connettore da inserire nel modulo da 2,4 GHz, costa solo 55 Euro comprensivi di Iva.

L'unico svantaggio di questa antenna direttiva, se vogliamo definirlo così, è quello di irradiare il se-



Fig.4 Una fanciulla ripresa mentre si avvicina, senza saperlo, all'obiettivo della nostra microtelecamera.



Fig.6 Collocando la microtelecamera nel garage sotterraneo del vostro condominio potrete controllarlo nelle ore notturne.

gnale nella sola **direzione** verso la quale vengono rivolti i suoi elementi e, infatti, si chiama **antenna direttiva** proprio per questo motivo.

Non si tratta però sempre di uno svantaggio, perchè se vogliamo realizzare un collegamento tra un trasmettitore e un ricevitore posti in posizioni fisse, questo si tramuta in un enorme vantaggio, perchè il nostro segnale **RF** viene concentrato solo verso la direzione che ci interessa e non verso altre.

Come noto, le antenne direttive vengono molto utilizzate in campo TV per captare i segnali emessi dalle emittenti televisive, quindi possiamo utilizzare la nostra Yagi a 8 elementi anche in ricezione per potenziare il segnale irradiato dal trasmettitore.

Ammesso che il segnale che giunge sulla nostra



Fig.7 Schema elettrico dello stadio trasmittente. Per cambiare i 4 canali di trasmissione occorre cortocircuitare in J1 i terminali A1-B1 per trasmettere sul 1° canale, A2-B2 per trasmettere sul 2° canale, A3-B3 per trasmettere sul 3° canale e A4-B4 per trasmettere sul 4° canale (vedi J1 nello schema pratico riprodotto in fig.15).

ELENCO COMPONENTI LX.1557

- R1 = 10.000 ohm R2 = 10.000 ohm R3 = 1.000 ohm trimmer R4 = 82 ohm C1 = 100 microF. elettrolitico C2 = 100.000 pF poliestere
- C3 = 100.000 pF poliestere

C4 = 100.000 pF poliestere C5 = 47 microF. elettrolitico C6 = 100.000 pF poliestere C7 = 470 microF. elettrolitico IC1 = CPU tipo EP.1557 IC2 = integrato MC.78L05 modulo TX = FM.2400T J1 = ponticello





piccola antenna ricevente a stilo abbia un'ampiezza di 1,5 microvolt, se sostituiamo questo stilo con l'antenna Yagi, il segnale verrà amplificato in tensione di ben 4,47 volte, quindi sull'ingresso del modulo ricevente giungerà un segnale di:

1,5 x 4,47 = 6,7 microvolt

e questo ci permetterà di aumentare notevolmente la distanza tra trasmettitore e ricevitore.

Come abbiamo già precisato all'inizio dell'articolo, non possiamo indicare nessuna distanza massima raggiungibile in campo aperto in modo da ricavare una portata ottica, perchè quest'ultima prova non l'abbiamo eseguita.

Perciò, se qualche Radioamatore riuscirà a raggiungere delle distanze da record, lo invitiamo a comunicarcele per permetterci di pubblicarle sulla nostra rivista.

DOVE UTILIZZARE questi 2,4 GHz

Data la possibilità di inviare a distanza un **segnale** video completo di **audio**, molti si chiederanno in quale applicazioni potrebbero utilizzare questo progetto e qui possiamo proporre solo qualche semplice suggerimento: - Il trasmettitore completo di una microtelecamera può essere installato vicino ad un nido di volatili, per filmare a distanza come i pulcini vengono alimentati dai genitori.

- Sempre per gli amanti della natura, è possibile inserire la microtelecamera completa di diodi led agli infrarossi all'interno della tana di un animale selvatico per poter vedere a distanza quello che avviene al suo interno.

Ovviamente, qualcuno ci chiederà come fare per vedere queste **immagini** in un **televisore** e a questo proposito precisiamo che basta prelevare i segnali **Video** e **Audio** dalla presa del **ricevitore** e farli giungere in una **presa scart** collegata ad un qualsiasi **televisore** abilitato sulla posizione **AV**.

- Collocando la telecamera all'ingresso di un parco che si estende fino a notevole distanza dalla nostra abitazione, potremo vedere eventuali malintenzionati che tentino di entrare.

- Direzionando la microtelecamera verso il muro di cinta del cortile del nostro palazzo, potremo vedere chi passa e, quando parcheggiamo l'auto in strada, scoprire anche chi "si diverte" a "sfregiare" la carrozzeria.

- Se abbiamo un magazzino sotto casa o nel retro del



nostro palazzo, basterà tenere sempre accesa al suo interno una lampada a **basso consumo** e poi direzionare la microtelecamera verso il punto più vulnerabile dell'ambiente per tenerlo sotto controllo sul monitor del nostro **TV**.

- Chi ha un **decoder** per la **TV SAT digitale** potrà prelevare i segnali **Audio-Video** dalla presa **Scart** e applicarli al **trasmettitore** (vedi fig.12), poi trasmetterli al **ricevitore** da **2,4 GHz** installato nell'appartamento di amici che abitano nello stesso condominio.

- Questo trasmettitore e questo ricevitore possono essere utilizzati per controllare un malato o un neonato che si trovino in una stanza della nostra abitazione non raggiungibile con dei cavetti.

- Alla presa Audio-Video del trasmettittore potremo collegare i segnali Audio-Video prelevati da videocamere portatili (vedi fig.13) oppure da videoregistratori (vedi fig.12) per poterli poi trasmettere entro un raggio di 100-200 metri.

SCHEMA ELETTRICO del TRASMETTITORE

In fig.7 è riprodotto lo schema elettrico di questo trasmettitore sui 2,4 GHz che, come potete notare, è composto dal solo modulo TX, da un microprocessore ST62T01 programmato siglato IC1 e da un minuscolo stabilizzatore di tensione (vedi IC2), che provvede ad abbassare la tensione della batteria da 12 volt su un valore di soli 5 volt necessari per alimentare il microprocessore IC1, che utilizziamo in questo circuito soltanto per modificare la frequenza di trasmissione.

Come noterete, sui piedini **11-12** di questo micro **IC1** è applicato un minuscolo connettore **maschio** siglato **J1** provvisto di **8+8 terminali**, che abbiamo numerato **1-2-3-4** A e **1-2-3-4** B perchè, se **cortocircuiteremo** i terminali del connettore A tramite uno spinotto femmina, dovremo cortocircuitare anche gli stessi terminali del connettore B con l'altro spinotto femmina.

Per essere più precisi, riportiamo su quale frequenza trasmetterà il nostro **modulo TX** cortocircuitando i terminali **1-2-3-4** con gli spinotti femmina:

spinotti femmina sui terminali	frequenza di trasmissione
A1 - B1	2.400 MHz
A2 - B2	2.427 MHz
A3 - B3	2.454 MHz
A4 - B4	2.481 MHz



Fig.14 Qui sopra, la foto della scheda dello stadio trasmittente LX.1557 come si presenta a montaggio ultimato.

Sulle piste in rame del circuito stampato dovete saldare anche i due terminali GND dell'involucro metallico del modulo TX (vedi fig.9).

Nota: per fissare questa basetta nel suo mobile dovete tagliare nel coperchio la piccola "colonna plastica" posta sotto al Tuner, diversamente rimarrà sollevata.

Fig.15 Sulla destra, il disegno pratico di montaggio dello stadio trasmittente. I due spinotti A e B presenti nel connettore J1 servono per modificare la frequenza e, come potete vedere nella Tabella di sinistra, vanno spostati in coppia.



Nota importante: gli spinotti femmina A e B debbono essere inseriti nei terminali che riportano lo stesso numero, quindi se collochiamo lo spinotto A nel terminale 1, anche lo spinotto B andrà collocato nel terminale 1 come visibile in fig.15.

Sui piedini 9-8 del modulo TX trasmittente giungeranno dal microprocessore IC1 una serie di dati seriali che serviranno per il cambio frequenza.

Gli altri piedini presenti nel **modulo TX** vengono utilizzati per le seguenti funzioni:

piedino 7 - entrata del segnale Video che possiamo prelevare da una microtelecamera oppure da una presa Scart. Normalmente il segnale Video da applicare sull'ingresso deve essere caricato con una resistenza da 82 ohm (vedi R4) e avere un segnale la cui ampiezza non superi il valore di 1 volt picco/picco.

Non potendo prevedere quale risulterà l'ampiezza prelevata da diverse sorgenti, abbiamo ritenuto utile inserire un **trimmer** (vedi **R3**), che permetterà di dosare il segnale **Video** qualora questo avesse un'ampiezza maggiore.

piedino 6 - entrata della tensione **positiva** di alimentazione che deve risultare compresa tra i 12 e i **12,6 volt**. La corrente che assorbe il **Tuner** si aggira in media intorno ai **130-140 mA**.

piedino 5 - 1° entrata del segnale Audio che possiamo prelevare da una microtelecamera oppure da una presa Scart.

Il segnale Audio da applicare sull'ingresso deve avere un'ampiezza non maggiore di 1 volt picco/picco, che è appunto il valore standard fornito dalle microtelecamere e dalla presa Scart.

Se il segnale **BF** prelevato da un **microfono** preamplificato dovesse avere un'ampiezza eccessiva, la dovremo dosare con un **trimmer** per non saturare l'ingresso **BF**.

piedino 3 - 2° entrata del segnale Audio, identica a quella del **piedino 5**, che possiamo sempre prelevare da una microtelecamera oppure da una presa Scart nel caso in cui il segnale risultasse Stereo.

In presenza di segnali Mono potremo utilizzare indifferentemente uno dei due ingressi.

pieding 1 presa di massa chiamata anche GND, che risulta collegata al contenitore metallico del modulo TX. Una seconda presa GND si può prelevare anche dall'opposta estremità del modulo TX.

REALIZZAZIONE PRATICA

La realizzazione pratica di questo stadio trasmittente sulla gamma dei 2,4 GHz è così semplice che tutti riusciranno a portarla a termine con estrema facilità.

Una volta in possesso del circuito stampato che abbiamo siglato LX.1557, iniziate a montare su questo tutti i componenti visibili in fig.15 e per farlo vi consigliamo di saldare dapprima lo zoccolo dell'integrato IC1 e quello del connettore J1, che serve per scegliere una delle 4 frequenze di trasmissione disponibili.

Completata questa operazione, inserite le poche resistenze, poi il trimmer R3, infine tutti condensatori poliestere e gli elettrolitici.

Tra i due condensatori poliestere C3-C2 inserite il piccolo integrato stabilizzatore IC2, rivolgendo verso sinistra il lato piatto del suo corpo.

A questo punto potete montare sul circuito stampato la presa maschio per l'ingresso dei 12 volt della tensione di alimentazione, poi le tre prese femmina, una per l'ingresso del segnale Video e le altre due per i segnali Audio.

Come ultimo componente, applicate sul circuito stampato il **modulo TX** e saldate tutti i suoi **terminali**, compresi i due laterali **GND**, sulle piste del circuito stampato.

Completata questa operazione, inserite nel relativo zoccolo l'integrato IC1, rivolgendo verso il **modulo TX** il lato del suo corpo contrassegnato da una tacca di riferimento a forma di U (vedi fig.15).

Importante: quando collegherete i fili dei **12 volt** di alimentazione nello spinotto femmina, tenete presente che il **foro centrale** è collegato al **negativo della** tensione di alimentazione, come abbiamo evidenziato anche nel disegno riprodotto sul pannello frontale del mobile.

Dopo aver fissato il circuito stampato all'interno del mobile plastico con 3 viti autofilettanti (vedi fig.16) e applicato sull'uscita del modulo TX l'antenna a stilo oppure la Yagi a 8 elementi, il trasmettittore è già pronto per funzionare, ma per poter ricevere un segnale occorre disporre di un ricevitore per la gamma dei 2,4 GHz e nell'articolo che segue troverete lo schema e le istruzioni per autocostruirlo.



Fig.16 La basetta del trasmettitore posta all'interno del mobile plastico. Tenete presente che la parte esterna dello spinotto dei 12 volt è collegata alla tensione positiva di alimentazione (vedi fig.15).

COSTO di REALIZZAZIONE

Costo dei componenti necessari per realizzare lo stadio trasmittente LX.1557 visibile nelle figg.14-15, compresi il mobile plastico e due pannelli forati e serigrafati (vedi figg.1-2), 3 spinotti per il segnali Video e Audio e un'antenna a stilo ad "I" Euro 60,00

Costo del solo stampato LX.1557 Euro 5,50

L'antenna Yagi ad 8 elementi (ANT24.8) per la gamma dei 2,4 GHz (vedi fig.10), completa di supporto plastico, di un cavetto coassiale lungo 55 cm e di un connettore SHF per collegarla al modulo TX Euro 55,00 Tutti quelli che hanno sempre cercato un valido e utile libro sulle antenne riceventi e trasmittenti e non l'hanno mai trovato, sappiano che da oggi esiste questo interessante volume edito da Nuova Elettronica.



COSTO del VOLUME Euro 18,00

In questo volume troverete una approfondita e chiara trattazione teorica e pratica, che risulterà molto utile ai principianti e a tutti coloro che desiderano apprendere gli aspetti più importanti relativi alle antenne riceventi e trasmittenti.

Nel testo non compaiono complesse formule che potrebbero costituire un serio ostacolo per coloro che non digeriscono la matematica, ma solo delle utili e pratiche tabelle e tante semplici formule che tutti potranno risolvere con l'ausilio di una comune calcolatrice tascabile.

Dopo aver letto questo volume sarete in grado di realizzare qualsiasi tipo di antenna ed anche di tararla per il suo massimo rendimento.

Nota: A chi richiederà il volume in contrassegno verranno addebitate le spese postali di spedizione che ammontano a Euro 4,60.



r	Rx Audio /Video 2 4 GHz	
	e	
	CHANNEL SELECT	
	POWER	

RICEVITORE per

Se avete realizzato lo stadio Trasmittente sui 2,4 GHz presentato su questo stesso numero e volete captarne i segnali, vi serve questo Ricevitore in grado di sintonizzarsi sulle 4 gamme dei 2,4 GHz e, poichè anche per questo stadio è disponibile un Modulo RX già montato e tarato, lo potrete realizzare senza incontrare alcuna difficoltà.

Se avete realizzato il nostro trasmettitore Audio -Video per la gamma di 2,4 Gigahertz, dovete ora completarlo realizzando un ricevitore in grado di captare tutte le frequenze che vanno da 2.400 MHz a 2.483 MHz, impresa anche questa apparentemente impossibile se non avessimo a disposizione un modulo RX che possiamo sintonizzare sulle frequenze di:

2.400 MHz posizione 1 e accensione led DL1
2.427 MHz posizione 2 e accensione led DL2
2.454 MHz posizione 3 e accensione led DL3
2.481 MHz posizione 4 e accensione led DL4

tramite il commutatore rotativo S1 il quale, collegato al micro IC1 che è sempre un ST62T01 programmato, andrà a pilotare in modo seriale il piedino 14 di Data (vedi SDA) e il piedino 15 di Clock (vedi SCL) del modulo RX (vedi fig.5). La scansione dei 4 canali si può ottenere anche in automatico premendo il pulsante P1 posto sul pannello frontale del mobile, contrassegnato dalla scritta SCAN (vedi foto qui sopra).

A proposito di questa scansione facciamo una piccola precisazione per evitare che qualcuno **possa** non comprendere il suo reale funzionamento.

Premendo per almeno 1 secondo il pulsante P1 e rilasciandolo, il ricevitore inizierà ad esplorare uno ad uno i 4 canali facendo accendere i relativi diodi led.

Quando in uno dei 4 canali è presente un segnale Video oppure Audio lo vedremo, sul TV oppure su un Monitor, solo per circa 4 secondi, perchè la scansione continuerà nella sua funzione che è appunto quella di esplorare in sequenza tutti gli altri canali.

Per bloccare la scansione basta premere nuova-

mente il tasto P1 (sempre per un tempo di almeno 1 secondo) e, stabilito su quale canale è apparsa l'immagine che ci interessa, potremo ritornarci ruotando il commutatore S1.

La funzione scansione risulta molto utile se utilizziamo questo ricevitore per la sorveglianza e abbiamo a disposizione 2-3-4 trasmettitori completi di microtelecamera posti in punti diversi e sintonizzati sulle 4 frequenze disponibili.

Se abbiamo un **solo trasmettitore** sceglieremo invece una sola delle **4 frequenze** e sintonizzeremo su questa il **ricevitore** tramite il commutatore **S1**.

SCHEMA ELETTRICO del RICEVITORE

In fig.2 riportiamo lo schema elettrico del ricevitore sui 2,4 GHz da utilizzare in abbinamento al trasmettitore pubblicato in questa rivista. Iniziamo la descrizione dal **modulo RX** che verrà sintonizzato sui 4 canali del trasmettitore pilotando i piedini 14-15 tramite il microprocessore IC1, che è un ST62T01 che forniamo già programmato.

In funzione del canale che vogliamo sintonizzare, il micro IC1 invia su questi piedini le informazioni seriali in modo che lo stadio **oscillatore interno** oscilli su queste frequenze:

1.920,5 MHz per captare i 2.400 MHz 1.947,5 MHz per captare i 2.427 MHz 1.974,5 MHz per captare i 2.454 MHz 2.001,5 MHz per captare i 2.481 MHz

Internamente al modulo RX sono presenti uno stadio mixer ed uno stadio amplificatore di MF a 479,5 MHz, quindi il segnale della banda base esce dal piedino 7 per raggiungere lo stadio amplificatore Video e i due stadi demodulatori Audio in FM.



Fig.1 Nella foto in alto a sinistra, potete vedere il frontale del Ricevitore, mentre nella foto qui sopra la parte posteriore dove si può notare che lo Stilo ricevente, anzichè risultare a "l" come quello utilizzato nello stadio Trasmittente, risulta ripiegato a "L" per irradiare il segnale SHF con una polarizzazione verticale.









sopra. L'integrato siglato EP.1558 è un microprocessore tipo ST62T01 che forniamo già programmato per svolgere la sua funzione. Le connessioni del transistor BC.547 sono viste da sotto.


Fig.4 Sul pannello posteriore del mobile è presente, a destra, il connettore per l'antenna ricevente, che può essere una Stilo a "L" come visibile in fig.1 oppure l'antenna Yagi a 8 elementi visibile in fig.18, che permette di aumentare il guadagno di circa 13 dB.

Al piedino 9 dello stesso modulo RX fa capo la resistenza R5 collegata ai terminali indicati TP1 che utilizziamo per controllare, tramite un Tester predisposto per la misura in tensione continua e posto in DC, il valore del segnale RF che riesce a giungere sull'ingresso del modulo RX.

In fase di taratura questa tensione serve per meglio direzionare verso il trasmettitore l'antenna **Ya**gi a **8 elementi**, oppure per stabilire se tra il ricevitore e il trasmettitore esistono degli ostacoli in grado di attenuare il segnale **RF**.

Dalla **Tabella N.1** si può ricavare il valore del segnale captato espresso in millivolt in funzione dei volt letti sul Tester.

TABELLA N.1

tensione sul Tester	millivolt che entrano nel Modulo RX
4,0 volt	27 millivolt
3,5 volt	15 millivolt
3,0 volt	8,5 millivolt
2,5 volt	2,7 millivolt
2,0 volt	0,9 millivolt
1,5 volt	0,09 millivolt
1,0 volt	0,03 millivolt



Fig.5 II Modulo RX per i 2,4 GHz dispone di 14 terminali compresi i due dl Massa indicati GND. Questo modulo va alimentato, sul piedino 6, con una tensione stabilizzata di 5 volt (vedi fig.2). Collegando al piedino 9 un Tester, potrete leggere il valore del segnale captato dal Modulo RX.

ELENCO COMPONENTI LX.1558- LX.1558/B	
	C29 = 10.000 pF ceramico
R1 = 10.000 ohm	C30 = 180 pF ceramico
R2 = 680 ohm	C31 = 150 pF ceramico
R3 = 10.000 ohm	C32 = 100.000 pF ceramico
B4 = 10,000 obm	C33 = 330 pF ceramico
B5 - 10,000 ohm	C34 = 220 pF ceramico
B6 = 10,000 ohm	C35 = 220,000 pF poliestere
P7 = 1.000 obm	C36 = 1.8000 nE ceramico
R8 = 2.200 ohm	C37 = 15 pc ceramico
P0 = 1.000 ohm	C38 - 33 nE ceramico
Bf = 1.000 ohm	C39 = 47000 pF coramico
R10 = 1.000 ofm	$C_{30} = 47,000 \text{ pr}$ ceramico
RTT = 1.000 onm	C40 = 5.500 pr certainico
R12 = 1.000 onm	C41 = 100.000 pF pollestere
R13 = 2.200 onm	C42 = 350 pr ceramico
R14 = 2.200 onm	C43 = 3.300 pF ceramico
R15 = 220 ohm	C44 = 100.000 pF ceramico
R16 = 10.000 ohm	C45 = 68 pF ceramico
R17 = 22.000 ohm	C46 = 22.000 pF ceramico
R18 = 10.000 ohm	C47 = 10.000 pF ceramico
R19 = 22.000 ohm	C48 = 180 pF ceramico
R20 = 390.000 ohm	C49 = 150 pF ceramico
R21 = 150 ohm	C50 = 100.000 pF ceramico
R22 = 75 ohm	C51 = 330 pF ceramico
R23 = 10.000 ohm	C52 = 220 pF ceramico
R24 = 100.000 ohm	C53 = 220.000 pF poliestere
R25 = 100.000 ohm	C54 = 1.800 pF ceramico
R26 = 22,000 ohm	C55 = 1.000 microF. elettrolitico
R27 = 22.000 ohm	C56 = 47 microF. elettrolitico
B28 = 100 ohm	C57 = 470 mjcroF. elettrolitico
B29 = 22.000 ohm	C58 = 10 microF. elettrolítico
B30 = 22000 ohm	C59 = 10 microF, elettrolitico
B31 = 100 obm	C60 = 100 pF ceramico
C1 = 100 000 nE noliestere	C61 = 100.000 pF poliestere
$C_2 = 47$ microE elettrolitico	C62 = 10 microF elettrolitico
$C_2 = 47$ microF elettrolitico	$C_{63} = 10 \text{ microF}$ elettrolitico
C4 = 220 microF elettrolitico	C64 = 100 pF ceramico
C5 = 100,000 nE poliestere	C65 = 10 microE elettrolitico
C6 = 100.000 pF policetore	JAE1 – impedenza 56 microHenry
C7 = 100.000 pr poliestere	IAE2 - impedenza 27 microHenry
$C^{2} = 100.000 \text{ pr}$ policitoro	IAF3 - impedenza 27 microHenry
C0 = 220 microE electrolition	EC1 - filtro cer 6 MHz
C9 = 220 micror. electronico	FC1 = filtro cor 6.5 MHz
$C_{10} = 10.000 \text{ pr ceramico}$	ME1 - modio frog 10.7 MHz (vordo)
C11 = 220 pF ceramico	ME2 = modia frog 10.7 MHz (vorde)
C12 = 35 pF ceramico	MFZ = metha meq. 10,7 mmz (vertue)
C13 = 33 pr ceramico	RST = pointe radunzz, 100 V T A TD1 = NDN ting BC 547
C14 = 47 microf. elettrolitico	TRT = NPN tipo BC.547
C15 = 47 microF. elettrolitico	IRZ = NPN Upo BC.547
C16 = 47 microF. elettrolitico	* $DL1-DL4 = aloar lea$
C17 = 100.000 pF pollestere	
C18 = 470.000 pF pollestere	IC2 = Integrato L.7805
C19 = 18 pF ceramico	1C3 = Integrato L.7812
C20 = 39 pF ceramico	IC4 = Integrato LIM.733
C21 = 47.000 pF ceramico	IC5-IC6 = Integrati IDA./000
C22 = 3.300 pF ceramico	IC7 = Integrato NE.5532
C23 = 100.000 pF poliestere	* S1 = commutatore 2 vie 4 pos.
C24 = 330 pF ceramico	S2 = interruttore
C25 = 3.300 pF ceramico	* P1 = pulsante
C26 = 100.000 pF ceramico	T1 = trasform. 6 watt (mod. T006.02)
C27 = 68 pF ceramico	sec. 8+7 V 0,4 A
C28 = 22.000 pF ceramico	modulo RX = FM.2004R

Nota: i componenti contrassegnati dall'asterisco vanno montati sul circuito stampato LX.1558/B



Fig.6 In alto, la foto del ricevitore come si presenta dopo aver montato tutti i componenti. Si notino i due integrati stabilizzatori IC2-IC3 fissati sopra alla loro aletta di raffreddamento.

Fig.7 Di lato il disegno dello stadio del cambio gamma. I fili numerati da 1 a 9 vanno collegati ai fili, sempre numerati da 1 a 9, visibili in fig.8.





Nota: facciamo presente che per vedere delle immagini perfette, il segnale RF che giunge sui terminali TP1 non deve mai scendere sotto ad un valore di 1,3 volt circa.

Il segnale Banda Base Output che esce dal piedino 7 del modulo RX, prima di entrare nel preamplficatore Video IC4, passa attraverso un filtro composto da R8-R9-C11-R10-C12-JAF1-C13 e poi viene prelevato dal piedino d'uscita 8 di IC4 per raggiungere la Base del transistor TR2, che lo trasferirà sulla presa d'Uscita Video con una impedenza di carico da 75 ohm e un'ampiezza di 1 volt p/p.

Sempre dallo stesso piedino 7 del modulo RX esce anche il segnale delle due portanti Audio che, passando attraverso il condensatore C10 e la resistenza R7, giungerà sugli ingressi dei due filtri ceramici siglati FC1-FC2.

Il primo filtro FC1, che ci permette di ottenere un segnale Audio FM per il canale sinistro, è sintonizzato sul 6,0 MHz, mentre il secondo filtro FC2, che ci permette di ottenere un segnale Audio FM per il canale destro, è sintonizzato sui 6,5 MHz.

Il segnale che esce dal filtro FC1 viene trasferito sul piedino d'ingresso 13 dell'integrato IC5, che è un integrato TDA.7000 costruito dalla Philips per demodulare un segnale FM.

All'interno di questo integrato **demodulatore FM** sono presenti tutta una serie di **filtri attivi** realizzati con degli amplificatori operazionali, che ci permettono di eliminare tutte le **Medie Frequenze** a **10,7 MHz** che normalmente vengono utilizzate in questa specifica applicazione.

In questo integrato è necessario disporre della sola bobina dello **stadio oscillatore** locale, che otteniamo con una bobina schermata collegata al piedino 6 di IC5 (vedi MF1).

Il nucleo di questa MF1 verrà tarato fino ad ottenere sul piedino d'uscita 2 un segnale Audio, che verrà poi amplificato dall'operazionale IC7/A.

Facciamo presente che all'interno dell'integrato TDA.7000 è inserito un efficace controllo automatico di frequenza chiamato FLL, che significa Frequency Locked Loop, che provvede automaticamente a correggere la frequenza della bobina oscillatrice MF1 o MF2 affinchè rimanga sempre agganciata anche durante la **modulazione** in FM.

Anche il segnale che esce dal filtro FC2 viene tra-

sferito sul piedino d'ingresso 13 dell'integrato IC6, che è sempre un TDA.7000, utilizzato per rivelare il segnale BF del canale destro.

Anche per questo integrato IC6 vale quanto detto a proposito dell'integrato IC5.

Per alimentare questo ricevitore occorrono due tensioni stabilizzate:

 una di 12 volt che preleviamo dall'integrato IC3 e che utilizziamo per alimentare il piedino 11 del modulo RX e lo stadio amplificatore Video composto da IC4-TR1-TR2 e da due amplificatori operazionali finali di BF siglati IC7/A e IC7/B;

- una di 5 volt che preleveremo dall'integrato IC2 e che utilizzeremo per alimentare il piedino 6 del modulo RX, il microprocessore IC1 e i due demodulatori FM siglati IC5-IC6.

REALIZZAZIONE PRATICA

Per realizzare questo ricevitore sul **2,4 GHz** è necessario montare sul circuito stampato **LX.1558** tutti i componenti visibili in fig.8.

Consigliamo di iniziare inserendo i **5 zoccoli** per gli integrati **IC1-IC4-IC5-IC6-IC7** saldandone i piedini sulle piste presenti sul lato sottostante del circuito stampato.

Completata questa operazione, continuate nel montaggio inserendo tutte le **resistenze** e passando poi ai **condensatori ceramici**: poichè non tutti ne sanno **decifrare** la **capacità** leggendo il numero che appare stampato sul loro corpo, per evitare **errori** consigliamo di sfogliare la **rivista N.184** e, se ne siete sprovvisti, troverete le stesse utili sigle sul nostro 1° **Volume** del corso intitolato **Imparare l'Elettronica partendo da zero**.

Proseguendo nel montaggio, inserite i condensatori poliestere e, vicino al condensatore ceramico C19, il filtro ceramico FC1 che presenta la sigla SFE 6.0 MB stampigliata sul corpo, poi tra i due condensatori ceramici C34-C37 inserite il secondo filtro ceramico FC2, contrassegnato dalla sigla SFE 6.5 MB.

A questo punto, potete saldare sullo stampato le impedenze **JAF** di colore **blu**, verificando la sigla presente sul loro corpo.

L'impedenza contrassegnata dal numero 56 va inserita nella posizione indicata JAF1, che si trova vicino all'integrato IC4.

L'impedenza contrassegnata dal numero 27 va inserita nella posizione indicata JAF2 posta sulla sinistra dell'integrato IC5.



Fig.9 Dopo aver montato la scheda base LX.1558 la dovrete fissare nel mobile plastico che vi forniamo assieme al kit. Di lato la scheda del cambio gamma da fissare sul pannello frontale.



L'impedenza contrassegnata dallo stesso numero 27 va inserita nella posizione indicata JAF3 posta sulla sinistra dell'integrato IC6.

La successiva operazione consiste nell'inserire nel circuito stampato le due **bobine** schermate con nucleo verde indicate MF1-MF2 e, a questo proposito, vi possiamo dire con certezza che non avete alcuna possibilità di sbagliare perchè, oltre a risultare identiche, si innestano nel circuito stampato solo nel giusto verso.

Di queste MF dovete saldare sul circuito stampato non solo i **5 terminali**, ma anche le due piccole linguelle collegate allo schermo metallico presente sulla parte superiore del loro corpo.

L'operazione successiva consiste nell'applicare sul circuito stampato tutti i **condensatori elettrolitici** rispettando la polarità +/- dei loro due terminali.

Vicino al condensatore elettrolitico C55 applicate il ponte raddrizzatore RS1, inserendo i terminali +/- come visibile nel disegno pratico di fig.8.

Vicino all'integrato **IC4** inserite i due transistor **TR1-TR2** rivolgendo verso destra la **parte piatta** del loro corpo (vedi fig.8).

Fissate quindi con un dado ed una vite i due integrati stabilizzatori siglati IC2-IC3 sulle rispettive alette di raffreddamento a forma di U ed innestate a fondo i terminali dell'integrato L.7812 nei fori del circuito stampato indicati IC3, cioè vicino al trasformatore T1 e i terminali dell'integrato L.7805 nei fori indicati IC2, cioè vicino al modulo RX.

Per completare il montaggio dovete solo inserire il modulo RX, il trasformatore d'alimentazione T1 e le due morsettiere a 2 poli, una delle quali serve per l'interruttore S2 e l'altra per l'entrata della tensione di rete dei 230 volt e dal lato superiore del circuito stampato le prese d'uscita del segnale Video e dei segnali Audio L-R.

Rimane sottinteso che dovrete innestare i 5 integrati nei rispettivi zoccoli presenti su questo circuito stampato, orientando la tacca di riferimento a forma di U impressa sul loro corpo come visibile nello schema pratico di fig.8.

Nel kit troverete, oltre allo stampato base LX.1558 anche un altro piccolo circuito stampato siglato LX.1558/B (vedi fig.7) sul quale andranno fissati il commutatore rotativo S1, il pulsante P1 e i quattro diodi led che indicano quale dei quattro canali è stato selezionato.

Poichè questo circuito stampato va fissato sul pannello anteriore del mobile, dovrete **accorciare** il perno del potenziometro quanto basta per poter inserire la manopola.

Quando inserite i **diodi led** nel circuito stampato, controllate che la loro testa esca dal foro del pannello e che il terminale **più corto K** (Catodo) sia rivolto verso il commutatore **S1**, diversamente non si accenderanno.





Fig.11 Dopo aver collegato una cuffia alla boccola d'uscita L del Ricevitore, ruotate il nucleo della bobina MF1 fino ad udire la nota acustica dei 1.000 Hz. Tarata questa bobina, collegate la cuffia alla boccola d'uscita R e poi ruotate il nucleo della bobina MF2 fino ad udire la solita nota acustica dei 1.000 Hz.



Fig.12 Per applicare i segnali Audio-Video prelevati dal ricevitore ad una presa Scart per trasferirli ad un TV (vedi fig.13), dovete collegare i tre segnali Audio R-Audio L ai terminali 2-6 e il segnale Video al terminale 20. Non dimenticate di collegare le calze di schermo dei tre cavetti ai terminali di Massa 4 e 17.



Dopo aver fissato questo circuito stampato sul pannello utilizzando il dado del commutatore, dovrete collegate i suoi terminali 1-2-3-4-5 ed anche quelli indicati 6-7-8-9 ai rispettivi terminali presenti sul circuito stampato base LX.1558.

FISSAGGIO nel MOBILE

Per questo ricevitore abbiamo scelto un mobile plastico (vedi foto di testa) ed abbiamo fatto preparare due pannelli in alluminio, uno anteriore ed uno posteriore, già forati e completi di disegno serigrafico.

Il circuito stampato base viene fissato sul piano del mobile tramite delle viti autofilettanti (vedi fig.9).

TARATURA

Prima di chiudere il mobile dovete tarare le due MF Audio (vedi MF1-MF2) e per farlo applicate sulle prese Audio del trasmettitore due segnali di BF che potete prelevare da un Generatore BF (vedi fig.10). Inserito il segnale BF nell'ingresso audio L del trasmettitore, dovete ruotare nel ricevitore il nucleo della MF1 fino ad udire in cuffia, oppure tramite un piccolo amplificatore, lo stesso segnale BF che preleverete dalla presa d'Uscita L.

Dopo aver tarato la MF1, applicate il segnale BF sull'ingresso **audio R** del trasmettitore e ruotate il nucleo della MF2 fino ad udire in cuffia il segnale che preleverete dalla presa d'**Uscita R** del **ricevitore**.

Se avete a disposizione un Videoregistratore o una Videocamera potrete prelevare i segnali Audio-Video dalla presa Scart per applicarli al trasmettitore.

Dal ricevitore preleverete i segnali Audio-Video captati e li applicherete ad una seconda presa Scart (vedi fig.12), collegata all'ingresso Scart di un televisore.

Nota: prima di eseguire questa taratura occorre controllare su quale canale è sintonizzato il trasmettitore e quindi il ricevitore andrà sintonizzato sul medesimo canale.

L'ANTENNA RICEVENTE

Collegando ai terminali **TP1** un **tester** analogico o digitale posto sulla portata **DC** (misura in tensione continua), questo può essere utilizzato per controllare l'ampiezza del segnale **RF** che l'antenna fa giungere sull'ingresso del **modulo RX**.

Se captate delle immagini da una **microtelecamera** e le guardate in un **televisore**, già dalla qualità delle immagini stesse capirete se il segnale ha un'ampiezza sufficiente.

In linea di massima possiamo affermare che per ottenere un'ottima immagine occorre un segnale che non scenda al di sotto di **1,3** volt circa.

Grazie alla tensione presente sul terminale TP1, potrete sfruttare il ricevitore come S-Meter, quindi noterete subito che il ricevitore capterà un segnale maggiore tenendo la sua antenna a stilo nella stessa posizione verticale in cui è posta l'antenna del trasmettitore (vedi Tabella N.2). Fig.14 Potrete collocare gli elementi delle due antenne Yagi in senso Verticale e come visibile nella Tabella sottostante, otterrete sempre un segnale che riesce a raggiungere un valore di 2,4 volt. Nel supporto plastico di queste Yagi sono presenti due viti a galletti per poter muovere l'antenna in ogni posizione.



Fig.15 Se nel trasmettitore collocherete gli elementi in posizione Orizzontale e nel Ricevitore li collocherete in senso Verticale, il segnale si attenuerà notevolmente e, come potete vedere nella Tabella sottostante, otterrete un segnale di soli 1,8 volt, cioè identico a quello che si ottiene utilizzando due comuni antenne a Stilo.



Fig.16 Collegando due antenne Yagi al Trasmettitore e al Ricevitore, potrete raggiungere e superare una portata di 200-300 metri, sempre che non vi siano ostacoli. Ricordate di collocare gli elementi di entrambe le antenne in senso Orizzontale per ottenere il massimo segnale (vedi Tabella sotto).

TABELLA N.2

ANTENNA nell'RX	ANTENNA nel TX	SEGNALE su TP1
STILO in Verticale	STILO in Verticale	1,8 volt
STILO in Orizzontale	STILO in Orizzontale	1,8 volt
STILO in Verticale	STILO in Orizzontale	0,7 volt
STILO in Orizzetale	STILO in Verticale	0,7 volt
STILO in Verticale	YAGI in Orizzontale	1,8 volt
YAGI in Verticale	STILO in Orizzontale	1,8 volt
YAGI in Verticale	YAGI in Verticale	2,4 volt
YAGI in Orizzontale	YAGI in Orizzontale	2,4 volt
YAGI in Orizzontale	YAGI in Verticale	1,8 volt
YAGI in Verticale	YAGI in Orizzontale	1,8 volt

In questa Tabella riportiamo i valori della tensione che abbiamo letto nel Tester applicato sui terminali TP1 del Ricevitore, ponendo il Trasmettitore, in un campo libero da ostacoli, ad una distanza di circa 300 metri. Si noti la differenza di tensione nelle diverse posizioni, Verticale e Orizzontale, delle due Stilo o degli elementi delle Yagi.



Se nel **ricevitore** utilizzerete l'antenna **Yagi** a **8 elementi**, dovrete ruotare l'antenna fino ad ottenere su **TP1** il massimo segnale.

Se utilizzerete questa antenna Yagi sia nel ricevitore che nel trasmettitore, dovrete tenere i loro elementi nella medesima posizione.

Se nel **ricevitore** collocherete gli elementi in **senso orizzontale**, anche nella **Yagi** che utilizzerete nel **trasmettitore** dovrete tenere gli elementi in posizione **orizzontale** (vedi fig.16).

Se nel ricevitore terrete gli elementi in senso verticale, anche nella Yagi che utilizzerete nel trasmettitore dovrete tenere gli elementi in posizione verticale (vedi fig.14).

Le due antenne **Yagi** verranno poi direzionate una verso all'altra in modo da ottenere il massimo segnale sul terminale **TP1** del ricevitore.

Se nel ricevitore terrete gli elementi in senso orizzontale e nel trasmettitore in senso verticale o viceversa (vedi fig.15), l'ampiezza del segnale si potrebbe attenuare tanto da non vedere più nessuna immagine.

COSTO DI REALIZZAZIONE

Costo di tutti i componenti necessari per realizzare lo stadio base del ricevitore LX.1558 (vedi fig.8) ed il circuito di commutazione LX.1558/B visibile in fig.7. Nel costo del ricevitore sono inclusi anche quelli del mobile plastico MO.1558 completo di mascherine forate e serigrafate, dell'antenna a Stilo ripiegata a "L" (vedi fig.1), del cordone di rete dei 230 volt, dei 3 spinotti maschio per i segnali Video e Audio ed un lungo spezzone di cavo coassiale tipo RG.174 Euro 115,00

A parte possiamo fornire insieme anche i due circuiti stampati LX.1558 e LX.1558/B Euro 17,50

L'antenna Yagi ad 8 elementi (ANT24.8) per la gamma dei 2,4 GHz (vedi fig.18), completa di supporto plastico, di un cavetto coassiale lungo 55 cm e di un connettore SHF per collegarla al modulo RX Euro 55,00

tutto quello che occorre sapere sui normali impianti d'antenne TV e su quelli via SATELLITE



In questo MANUALE il tecnico antennista troverà centinaia di informazioni e di esempi pratici che gli permetteranno di approfondire le sue conoscenze e di risolvere con facilità ogni problema.

Gli argomenti trattati sono moltissimi ed oltre al capitoli dedicati alle normali installazioni di antenne ed impianti centralizzati ne troverete altri dedicati alla TV via SATELLITE.

Tutte le informazioni sono arricchite di bellissimi disegni, perché se le parole sono importanti, i disegni riescono a comunicare in modo più diretto ed immediato anche i concetti più difficili, ed oltre a rimanere impressi più a lungo nella mente, rendono la lettura più piacevole.

Nel capitolo dedicato alla **TV** via SATELLITE troverete una **TABELLA** con i gradi di Elevazione e di Azimut utili per direzionare in ogni città una parabola Circolare oppure Offset verso qualsiasi SATELLITE **TV**, compresi quelli METEOROLOGICI.

Il MANUALE per ANTENNISTI si rivelerà prezioso anche a tutti gli UTENTI che desiderano con i propri mezzi rifare o migliorare l'impianto di casa propria.

Questo MANUALE, unico nel suo genere sia per il contenuto sia per la sua veste editoriale (copertina brossurata e plastificata), è composto da ben 416 pagine ricche di disegni e illustrazioni.

Per riceverlo potrete inviare un vaglia, un assegno oppure il CCP allegato a fine rivista a:

NUOVA ELETTRONICA via CRACOVIA N.19 40139 BOLOGNA

Chi volesse riceverlo in CONTRASSEGNO potrà telefonare alla segreteria telefonica: 0542 - 641490 oppure potrà inviare un fax al numero: 0542 - 641919.

Potete anche richiederlo tramite il nostro sito INTERNET: http://www.nuovaelettronica.it pagandolo preventivamente con la vostra carta di credito oppure in contrassegno.

NOTA: richiedendolo in CONTRASSEGNO si pagherà un supplemento di Euro 4,60.



Se desiderate realizzare uno stadio oscillatore RF per disporre nel vostro laboratorio di un economico Generatore di segnali RF oppure per poterlo utilizzare nella realizzazione di un valido convertitore o di uno stadio pilota per costruire un piccolo trasmettitore QRP (questa sigla indica uno stadio finale di bassissima potenza), probabilmente riuscirete a reperire soltanto i soliti schemi che sfruttano uno o due transistor e che non vi soddisferanno, perchè troppo semplici o perchè troppo instabili, generando una infinità di armoniche alguanto difficili da eliminare.

I tecnici del nostro laboratorio hanno deciso di progettare, a titolo sperimentale, degli oscillatori variabili senza utilizzare dei complessi Sintetizzatori conosciuti con la sigla PLL (Phase Locked-Loop), quindi armati di stagno e saldatore, provando e riprovando, hanno ottenuto questo strano schema che, contrariamente a quanto si potrebbe Supporre, funziona in modo perfetto partendo da una frequenza minima di 40 KHz fino ad arrivare ad una frequenza massima di 13,5 MHz in 6 gamme.

Se vi place **sperimentare** nuovi e strani circuiti, vi consigliamo perciò di montarlo e, non appena constaterete che funziona, lo potrete utilizzare per realizzare uno **stadio oscillatore** che oscilli su frequenze **diverse** sostituendo il "grosso" **condensatore** variabile con un minuscolo **compensatore**. Questo oscillatore può essere alimentato con una tensione stabilizzata di **12-13** volt e con tale tensione si ottiene in uscita un segnale **RF** la cui ampiezza raggiungerà i **2** volt picco/picco su un carico di **50-52 ohm**.

Nel circuito è prevista anche una **presa** per collegare un frequenzimetro digitale, che potrà servire per conoscere il valore della frequenza generata e una seconda **presa** utile per **modulare** in ampiezza il nostro segnale **RF** con un segnale **BF**.

SCHEMA ELETTRICO

Iniziamo la descrizione dello schema elettrico riprodotto in fig.2 dal commutatore siglato S1 a 6 posizioni, che viene utilizzato come commutatore di banda.

Infatti questo commutatore fa giungere sull'ingresso dell'impedenza JAF relativa alla frequenza che vogliamo ottenere una tensione positiva di 12 volt che, raggiungendo il diodo al silicio posto in serie, lo porterà in conduzione collegando elettricamente l'impedenza JAF al condensatore variabile ad aria siglato C8.

Il valore della **impedenza** determinerà il valore della **frequenza**, che potremo calcolare a variabile **aperto** con una capacità **minima** di circa **41 pF** e a variabile chiuso con una capacità massima che si aggira intorno ai 400 pF.

Nota: alle capacità, minima e massima, abbiamo già sommato le capacità parassite dei collegamenti e del circuito stampato.

Per ricavare il valore della **frequenza** generata da **impedenze** che hanno un valore espresso in **microhenry**, utilizzeremo questa formula:

MHz = 159 : √picofarad x microhenry

Per ricavare la frequenza generata da impedenze che hanno un valore espresso in millihenry, utilizzeremo la seguente formula:

KHz = 159.000 : √picofarad x millihenry

Conoscendo le **formule** da utilizzare per ricavare il valore delle **frequenze**, se volete modificare una delle **6 gamme** vi basterà scegliere una **impeden**za che abbia il valore richiesto.

Vogliamo far presente che il valore di impedenza minimo da utilizzare in questo circuito si aggira intorno ad **1 microhenry** e che con questo valore è possibile raggiungere una frequenza di circa **20-25 MHz**.

Il vero stadio oscillatore di questo circuito è composto dai transistor npn siglati TR1-TR2-TR3, mentre il fet FT1, il cui Source risulta collegato alla Base dei tre transistors, viene utilizzato per controllarne il guadagno; pertanto, nel caso in cui l'ampiezza del segnale che esce dal Collettore del transistor TR1 non rimanga stabile, il fet FT1 modifi-

GENERATOR 40KHz – 13,5MHz

Se nel vostro laboratorio manca un Generatore RF e per averlo non volete spendere delle cifre esagerate, potrete realizzare questo semplice oscillatore che partendo da una frequenza minima di 40.000 Hz riesce a raggiungere una frequenza massima di 13.500.000 Hz (13,5 MHz) in 6 Gamme fornendo in uscita un segnale di 2 Volt picco/picco.

Facciamo presente che i valori calcolati matematicamente, discorderanno sempre da quelli letti tramite un frequenzimetro digitale, a causa delle tolleranze che hanno le varie impedenze e anche delle capacità parassite del montaggio, quindi anche se nella Tabella N.1 abbiamo riportato le frequenze minime e massime, ricordate che si tratta di valori approssimativi soprattutto nelle frequenze più basse, perchè influenzate dall'impedenza JAF7.

TABELLA N.1

impedenza	freq. minima	freq. massima
3,3 microhenry	4,37 MHz	13,66 MHz
27 microhenry	1,53 MHz	4,77 MHz
220 microhenry	0,53 MHz	1,60 MHz
1 millihenry	250 KHz	780 KHz
10 millihenry	80 KHz	240 KHz
47 millihenry	40 KHz	140 KHz

cherà la sua polarizzazione in modo da riportare il segnale sull'ampiezza richiesta.

Il segnale RF generato, oltre a raggiungere il Gate del fet FT1, raggiunge anche quello del fet FT2 che, assieme al transistor pnp TR4, costituisce un valido amplificatore di RF con un ingresso ad alta impedenza ed un'uscita a bassa impedenza.

Dalle boccole contrassegnate **Uscita** preleveremo il segnale **RF** generato dallo stadio oscillatore, mentre dalle boccole indicate **Uscita Frequenz**. preleveremo il segnale da applicare sull'ingresso di un frequenzimetro digitale, come ad esempio quello siglato **LX.5048** pubblicato nel 2° volume del nostro corso **Imparare I'ELETTRONICA partendo** da zero e nella rivista **N.208**.

Sulle boccole indicate Entrata Modulazione potremo applicare un segnale BF per modulare in ampiezza il nostro segnale RF.

L'ampiezza del segnale modulante non dovrà superare i **4 volt picco/picco**.



Fig.2 Schema elettrico del Generatore RF siglato LX.1563 che utilizza 2 Fet e 4 Transistor. Il segnale d'uscita viene prelevato dal Collettore del transistor TR4 e dallo stesso terminale viene prelevato anche il segnale da collegare ad un Frequenzimetro digitale.

_			
	ELENCO COMPONENTI LX.1563	R24 = 33 ohm	C22 = 100.000 pF ceramico
		R25 = 100 ohm	C23 = 100.000 pF ceramico
	R1 = 100.000 ohm	R26 = 220 ohm	C24 = 100.000 pF ceramico
	R2 = 100.000 ohm	R27 = 10.000 ohm	JAF1 = impedenza 47 millihenry
	R3 = 100.000 ohm	C1 = 100.000 pF ceramico	JAF2 = impedenza 10 millihenry
	R4 = 100.000 ohm	C2 = 100.000 pF ceramico	JAF3 = impedenza 1 millihenry
	R5 = 100.000 ohm	C3 = 100.000 pF ceramico	JAF4 = impedenza 220 microhenry
	R6 = 100.000 ohm	C4 = 100.000 pF ceramico	JAF5 = impedenza 27 microbenry
	R7 = 330 ohm	C5 = 100.000 pF ceramico	JAF6 = impedenza 3.3 microhenny
	R8 = 47 ohm	C6 = 100.000 pF ceramico	JAF7 = impedenza 47 millihenry
	R9 = 2.200 ohm	C7 = 100.000 pF ceramico	DS1 = diodo tipo 1N 4148
	R10 = 4.700 ohm	C8 = 300 pF variabile	DS2 = diodo tino 1N 4148
	R11 = 2,2 megaohm	C9 = 15 pF ceramico	DS3 = diodo tipo 1N 4148
	R12 = 1 megaohm	C10 = 100.000 pF ceramico	DS4 = diodo tipo 1N 4148
	R13 = 1.000 ohm	C11 = 100.000 pF ceramico	DS5 = diodo tipo 1N 4148
	R14 = 4.700 ohm	C12 = 4.7 pF ceramico	DS6 = diodo tipo 1N 4148
	R15 = 22.000 ohm	C13 = 1.000 pF ceramico	DS7 = diodo tipo 1N 4148
	R16 = 100 ohm	C14 = 100.000 pF ceramico	DS8 = diodo tipo 1N 4148
	R17 = 10.000 ohm	C15 = 10 microF, elettrolitico	TB1 = NPN tino BE 494
	R18 = 100 ohm	C16 = 470 pF ceramico	TR2 – NPN tipo $BF 494$
	R19 = 33 ohm	C17 = 10 microF, ceramico	TB3 - NPN tipo BE 494
	R20 = 1 megaohm	C18 = 10 microF elettrolitico	TR4 - PNP tino BCV 71
	R21 = 1.000 ohm	C19 = 10 microF, elettrolitico	FT1 = fet tino .1.310
	R22 = 100 ohm	C20 = 100.000 pF ceramico	$FT_2 = fet tipo 1.310$
	B23 = 220 ohm	C21 - 1 000 microE elettrolitico	S1 - commut & naciziani
		or = 1.000 moror. electronitico	$S_1 = commut. o posizioni$



Questo circuito può essere alimentato con una tensione **continua** possibilmente stabilizzata, compresa tra i **10-13** volt.

REALIZZAZIONE PRATICA

Per variare la frequenza di questo oscillatore abbiamo utilizzato un **condensatore** variabile ad aria, il cui perno risulta **demoltiplicato** per poter variare la sintonia con una maggiore precisione.

Anche se i componenti da inserire nel circuito stampato sembrano "tanti" (vedi fig.2), questo montaggio non presenta nessuna difficoltà e, se seguirete le nostre istruzioni e i nostri suggerimenti, il vostro oscillatore funzionerà come previsto.

Una volta in possesso del circuito stampato LX.1563, il primo componente che consigliamo di montare è proprio il condensatore variabile C8.

Dopo aver premuto a fondo i suoi **10 terminali** nei rispettivi **fori** presenti nel circuito stampato, li dovete saldare per bloccarlo sul circuito stampato.

Effettuata questa operazione, consigliamo di inserire tutti i diodi al silicio siglati da **DS1** a **DS6** rivolgendo il lato dei loro corpo contornato da una **fascia nera** verso il corpo del condensatore variabile.



Fig.3 Foto del circuito stampato con sopra montati tutti i componenti. Si noti il grosso condensatore variabile ad aria siglato C8 provvisto di perno demoltiplicato. Poichè questo perno risulta molto corto, dovrete inserirvi il tubetto che vi forniamo nel kit (vedi fig.5).

51



Fig.5 Schema pratico di montaggio del Generatore RF. Come potete vedere nello schema elettrico di fig.2, la commutazione del cambio gamma si ottiene portando in conduzione i diodi al silicio 1N.1448 collegati in serie alle impedenze JAF che risultano fissate sul lato sinistro del condensatore variabile C8. Il BNC per l'uscita del segnale RF va fissato sul pannello frontale e quello per collegare il Frequenzimetro digitale e per entrare con il segnale di Modulazione vanno fissati sul pannello posteriore (vedi fig.6).



Vicino ad ogni diodo inserite le resistenze da **R1** a **R6** che hanno un valore di **100.000 ohm** e, di lato alla impedenza **JAF7**, la resistenza **R7** che ha un valore di **330 ohm**.

A questo punto potete inserire tutti i condensatori ceramici da C1 a C7 da 100.000 pF, che presentano il numero 104 stampigliato sul corpo.

Vicino a questi condensatori inserite le impedenze

JAF e qui di seguito vi indichiamo il numero che troverete stampigliato sul loro corpo:

JAF1 = 47 millihenry	siglato 47K
JAF2 = 10 millihenry	siglato 10K
JAF3 = 1 millihenry	siglato 1K
JAF4 = 220 microhenry	siglato 220
JAF5 = 27 microhenry	siglato 27
JAF6 = 3,3 microhenry	siglato 3.3
JAF7 = 47 millihenry	siglato 47K

Completato il montaggio dei componenti disposti sul lato sinistro dello stampato, potete passare a quello di destra iniziando a saldare le **resistenze**, poi i due **diodi** al silicio, rivolgendo la **fascia nera** del diodo **DS7** verso l'alto e la **fascia nera** del diodo **DS8** verso il basso come visibile in fig.5.

Dopo questi componenti, montate tutti i condensatori **ceramici** controllando il valore della capacità stampigliata sul loro corpo, poi i 4 condensatori **elettrolitici** rispettandone la polarità +/- dei terminali.

Giunti a questo punto potete inserire il fet **FT1**, rivolgendo la **parte piatta** del suo corpo verso il **basso** e il fet **FT2** rivolgendo la parte piatta del suo corpo verso **sinistra** come visibile in fig.5.

I due transistor **TR1-TR2** vanno collocati nel circuito stampato rivolgendo la **parte piatta** del loro corpo verso l'alto, mentre il terzo transistor **TR3**, che è sempre un **BF.494**, va saldato sul circuito stampato rivolgendo verso il basso la **parte piatta** del suo corpo.

Per quanto riguarda il transistor metallico **TR4** che va collocato vicino ai condensatori ceramici **C24-C23**, va posizionato in modo che la piccola **tacca metallica** che esce dal suo corpo sia rivolta verso il corpo del fet **FT1**.

Dopo aver inserito nel circuito stampato la **mor**settiera a 2 poli per l'ingresso della tensione di alimentazione dei 12 volt, potete mettere il circuito stampato all'interno del suo mobiletto plastico.

Dimenticavamo di aggiungere che il **perno** del **condensatore** variabile, risultando molto corto, può essere allungato aggiungendo uno spezzone di tondino di plastica forata inserito nel blister del kit.

Il tondino andrà fissato sul perno con una goccia di collante cementatutto.

IL MOBILE PLASTICO

Per questo oscillatore abbiamo previsto un piccolo mobile plastico, provvisto di una mascherina frontale in alluminio, forata e serigrafata e di una posteriore che risulta anch'essa già forata per ricevere i due BNC d'uscita del frequenzimetro digitale e quello d'ingresso del segnale di modulazione.

Tolto il coperchio dal mobile, fissate il circuito stampato utilizzando le 4 torrette plastiche poste sul piano base e 4 viti autofilettanti.

Sul pannello frontale fissate il BNC per l'uscita del

segnale **RF** e il **commutatore** rotativo **S1** dopo averne accorciato il perno.

Con degli spezzoni di filo collegate i terminali del commutatore **S1** ai terminali posti sul circuito stampato, tenendo presente che il terminale **C**, posto in prossimità del condensatore ceramico **C1**, va collegato al terminale centrale **C** posto sul corpo del commutatore **S1** (vedi disegno di fig.5).

Con altri **6 spezzoni** di filo collegate i terminali posti vicino alle impedenze **JAF** con gli altri terminali del commutatore, facendo attenzione a non invertirli per non trovarvi con delle **portate diverse** da quelle indicate sul pannello del mobile.

Sul pannello frontale, in corrispondenza delle 6 posizioni del commutatore S1, abbiamo riportato la **frequenza massima** raggiungibile sulla portata selezionata, perchè la minima può essere ricavata dalla **Tabella N.1** o letta direttamente sul **display** dell'eventuale frequenzimetro collegato all'uscita.

Per collegare tutti i **BNC** al circuito stampato, utilizzate gli spezzoni di cavo coassiale tipo **RG.174** che troverete nel kit.

Già saprete che la calza di schermo va sempre collegata al terminale di massa del circuito stampato e che, nello sfilarla dovrete controllare che non rimanga volante qualche sottile filo, che potrebbe venire saldato inavvertitamente sul terminale del segnale.

COSTO di REALIZZAZIONE

Costo di tutti i componenti necessari per realizzare questo Generatore RF siglato LX.1563 completo di tutti i componenti visibile in fig.5, compresi il condensatore variabile C8 e il suo tubetto di prolungamento per il perno, tutte le impedenze JAF, i connettori BNC, il commutatore S1 completo di manopola, uno spezzone di cavetto coassiale RG.174 ed il mobile plastico (vedi fig.1) completo di pannelli forati e serigrafati Euro 35,00

A parte possiamo fornire il solo circuito stampato LX.1563 Euro 6,40

I prezzi sono già comprensivi di **IVA**. Coloro che richiederanno il kit oppure anche un solo circuito stampato o un altro componente in **contrassegno**, pagheranno in più **Euro 4,60**, perchè questa è la cifra che le Poste italiane esigono per la consegna di un pacco a domicilio. Un concentrato di teoria, consigli, suggeri-menti, esempi e dimostrazioni, all'insegna del nostro inconfondibile metodo didattico da oggi **in due volumi** tutte le lezioni del nostro corso "**Imparare l'elettronica partendo da zero**"



Volume I Euro 18.00 Volume II Euro 18,00 CD-Rom | Euro 10,30 CD-Rom II Euro 10,30

2°

Per ricevere volumi e CD-Rom potete inviare un vaglia o un assegno o richiederli in contrassegno a: NUOVA ELETTRONICA - Via Cracovia, 19 - 40139 Bologna ITALY tel.051/46.11.09 - segreteria tel. 0542/64.14.90 (24 ore su 24) - fax 051/45.03.87 o 0542/64.19.19 Potete richiederli anche tramite il nostro sito INTERNET:http://www.nuova elettronica.it pagandoli preventivamente con la vostra carta di credito oppure in contrassegno. Nota: richiedendoli in contrassegno pagherete un supplemento di Euro 4,60.

volume



ALIMENTATORE in **PWM**

Molti sono gli appassionati di ferromodellismo che ricercano schemi di semplici alimentatori idonei a far funzionare i loro piccoli treni elettrici.

Questi alimentatori servono a far avanzare le locomotive a velocità variabile, a far eseguire la retromarcia e a decelerare prima dell'inversione del senso di marcia per evitare deragliamenti.

Oltre a rispondere a queste esigenze, tali alimentatori devono essere dotati di una valida protezione nei confronti di eventuali sovraccarichi e cortocircuiti per evitare danneggiamenti.

Come avrete modo di constatare, l'alimentatore che vi proponiamo si differenzia da ogni altro perchè, per variare la **veiocit**à della locomotiva, **non** viene modificato, a differenza di come si fa normalmente, il valore della tensione sul motorino, bensì il **duty-cycle** di un'**onda quadra**.

Questa variazione del duty-cycle di un'onda qua-

dra è conosciuta come Pulse Width Modulation, abbreviato nella sigla PWM, che significa Impulsi modulati in larghezza.

Quando sulle rotaie viene applicata un'onda quadra con un duty-cycle del 50%, cioè con una semionda positiva che ha un tempo perfettamente identico a quello della semionda negativa (vedi fig.4), la locomotiva rimane ferma.

Quando sulle rotaie giunge un'onda quadra con un duty-cycle maggiore del 50%, cioè con una semionda positiva che ha un tempo maggiore rispetto a quello della semionda negativa (vedi fig.5), la locomotiva si muove in avanti.

Quando sulle rotaie giunge un'onda quadra con un duty-cycle minore del 50%, cioè con una semionda positiva che ha un tempo minore rispetto a quello della semionda negativa (vedi fig.6), la locomotiva si muove all'indietro. Quindi per variare la velocità della locomotiva e anche per farla andare in avanti o indietro, basta variare il duty-cycle di queste onde quadre.

Dopo questa semplice nota introduttiva, possiamo passare alla descrizione dello schema elettrico.

SCHEMA ELETTRICO

Il primo integrato, che nello schema elettrico di fig.2 abbiamo siglato IC1. è un SG.3524 che viene utilizzato come oscillatore switching in grado di fornire sui piedini d'uscita 14-11 un'onda quadra ad una frequenza di circa 21-22 Kilohertz.

Infatti, per calcolare la **frequenza** di questa **onda quadra** si usa la semplice formula:

KHz = 1.200 : (R5 in kiloohm x C6 in nanofarad)

Sapendo che la resistenza R5 ha un valore di 10 kiloohm e il condensatore C6 un valore di 5,6 nanofarad, si ottiene una frequenza di:

1.200 : (10 x 5,6) = 21,42 KHz

Tenendo presente che la resistenza R5 e anche il condensatore C6 hanno uno loro tolleranza, possiamo affermare che la frequenza generata si aggira intorno a valori compresi tra 21 KHz e 22 KHz circa.

Per alimentare l'integrato IC1 basta applicare sui piedini 15-13-12 una tensione continua non stabilizzata di circa 21 volt, che preleviamo dal ponte raddrizzatore RS1.

Questa tensione di **21 volt** alimenta tutti gli stadi interni dell'integrato **IC1** compreso uno stadio stabilizzatore (vedi in fig.7), che provvede a fornire sul

Il circuito PWM, che significa "Pulse Width Modulation", che utilizziamo in questo alimentatore ci permette di variare, con una sola manopola, la velocità del trenino sia in avanti che indietro e anche di fermarlo. L'alimentatore è completo di una protezione contro eventuali cortocircuiti.

per TRENINI elettrici





ELENCO COMPONENTI LX.1562

R1 = 330 ohm R2 = 1.000 ohm pot. lin, R3 = 220 ohmR4 = 100.000 ohm R5 = 10.000 ohm R6 = 1.000 ohmR7 = 1.000 ohm R8 = 2.200 ohmR9 = 6.800 ohmR10 = 0,22 ohm 5 watt R11 = 1.000 ohm R12 = 1.000 ohmR13 = 150 ohm R14 = 1.800 ohmR15 = 10.000 ohm R16 = 10.000 ohmR17 = 1.200 ohm R18 = 330 ohm R19 = 1.200 ohm

C1 = 10 microF. elettrolitico C2 = 10 microF. elettrolitico C3 = 100.000 pF poliestere C4 = 10 microF. elettr. C5 = 10.000 pF poliestere C6 = 5.600 pF poliestere C7 = 100.000 pF poliestere C8 = 100.000 pF poliestere C9 = 100.000 pF poliestere C10 = 10.000 pF poliestere C11 = 100.000 pF poliestere C12 = 100.000 pF poliestere C13 = 100.000 pF poliestere C14 = 100 microF. elettr. C15 = 100.000 pF poliestere C16 = 10 microF. elettr. C17 = 100.000 pF poliestere C18 = 10 microF. elettrolitico

C19 = 2.200 microF, elettrolítico RS1 = ponte raddrizz. 100 V 4 A DS1 = diodo tipo 1N.4148 DS2 = diodo schottky BY500 DS3 = diodo schottky BY500 DS4 = diodo schottky BY500 DS5 = diodo schottky BY500 DL1 = diodo led verde DL2 = diodo led rosso DL3 = diodo led verde TR1 = NPN tipo BC.547 IC1 = integrato tipo SG.3524 IC2 = C/Mos tipo 4093 IC3 = integrato tipo L.298/N IC4 = integrato tipo LM.358 T1 = trasform. 35 watt sec. 15V 2 A (T035.02) S1 = interruttore





piedino d'uscita 16 una tensione stabilizzata di 5 volt; tale tensione ci servirà per alimentare il potenziometro R2, i 4 Nand contenuti all'interno dell'integrato 4093 (vedi IC2) e i piedini 9-11-6 dell'integrato L.298/N (vedi IC3) compreso il transistor TR1.

Il potenziometro R2 viene utilizzato per variare la velocità in avanti e indietro della locomotiva e anche per fermarla.

Ruotando la **manopola** di questo potenziometro al **centro**, in uscita otteniamo un'onda quadra con un **duty-cycle** del **50%** (vedi fig.4), quindi in questa condizione la locomotiva si **fermerà** e sul pannello del mobile si accenderà il led **DL2** dello **stop**, collegato all'uscita del **Nand** siglato **IC2/D**. Ruotando la manopola dalla sua posizione **centrale** in **senso orario**, in uscita otteniamo un'onda quadra con un **duty-cycle** maggiore del **50%** (vedi fig.5) e quindi la locomotiva **avanzerà** e automaticamente sul pannello si accenderà il diodo led **DL3**, collegato all'uscita dell'operazionale **IC4/B**.

Ruotando la manopola dalla sua posizione centrale in senso antiorario, in uscita otteniamo un'onda quadra con un duty-cycle minore del 50% (vedi fig.6), quindi la locomotiva andrà in retromarcia accendendo automaticamente il diodo led DL1, collegato all'uscita dell'operazionale che abbiamo siglato IC4/A.

Per aumentare la velocità della locomotiva è sufficiente ruotare completamente la manopola di tale potenziometro e per fermarla basta ruotarla in senso inverso fino a far accendere il diodo led dello stop.

In questo modo la locomotiva **no**n si fermerà di **colpo** ma sempre in modo graduale.

Come potete vedere in fig.2, i piedini **11-14** di **IC1** corrispondono agli Emettitori dei transistor finali che colleghiamo in **parallelo** per ottenere in uscita un'onda quadra con un **duty-cycle** variabile tra lo **0%** e il **100%**, in quanto ciascuna di queste uscite è predisposta per ottenere un **duty-cycle** massimo del **50%**.

Prendendo in considerazione la fig.8 dove risulta riportato lo schema elettrico interno dell'integrato **IC3**, noteremo che questo è composto da due stadi finali a ponte identici, collegati in parallelo per ottenere in uscita una corrente maggiore.

Sui piedini d'ingresso **10-5** indicati "entrata **A**" e sui piedini **12-7** indicati "entrata **B**" occorre applicare un segnale ad onda quadra **sfasato** di **180**° e a questa funzione provvedono i due Nand siglati **IC2/A** e **IC2/C** collegati come inverter.

Le resistenze **R6-R7** applicate sugli ingressi del Nand **IC2/A** costituiscono un partitore resistivo, che provvede ad abbassare il livello logico 1 di 20 volt che esce dai piedini 14-11 dell'integrato IC1 ad un livello logico di 5 volt, identico al valore di alimentazione che viene utilizzato per alimentare l'integrato IC2.

Quando sui piedini **10-5** di **IC3** applichiamo il **Iivello logico 1** fornito in uscita dal Nand **IC2/A**, negli opposti piedini **12-7** entra un **Iivello logico 0** fornito in uscita dal Nand **IC2/C** e viceversa.

Dalle "uscite **A** e **B**" di **IC3** escono ovviamente delle onde quadre **sfasate** di **180**° con un **duty-cycle** variabile e con una corrente massima di circa **2 amper**, che verranno applicate sulle **rotaie** del "plastico" che si desidera alimentare.

I diodi DS2-DS3-DS4-DS5, che troviamo posti sulle uscite A-B sono dei Fast Switching tipo BY.500 da 5 Amper, servono per proteggere l'integrato IC3 dalle extratensioni generate dal carico induttivo dell'avvolgimento del motore della locomotiva.

Oltre a questa protezione ne esiste una seconda per eventuali cortocircuiti ottenuta tramite il transistor npn siglato TR1, la cui Base risulta collegata ai piedini 15-1 di IC3. Se tra le due rotaie si verifica accidentalmente un **cortocircuito**, il transistor si porta in conduzione facendo **abbassare** la tensione sui piedini **6-11** di **IC3** e automaticamente dalle due uscite **A-B** di questo integrato n**o**n uscirà più nessuna tensione.

REALIZZAZIONE PRATICA

Poichè vi forniamo un circuito stampato già inciso e forato che abbiamo accuratamente collaudato, possiamo affermare che montare questo circuito è semplice, anche perchè mettiamo a vostra disposizione un disegno pratico molto eloquente (vedi fig.9), completo di disegno serigrafico che indica dove inserire ogni singolo componente.

Una volta in possesso del circuito stampato siglato **LX.1562**, i primi componenti che consigliamo di inserire sono i **3 zoccoli** degli integrati **IC1-IC2-IC4**.

Dopo averne saldati tutti i piedini sulle sottostanti piste del circuito stampato, proseguite nel montaggio inserendo tutte le **resistenze** compresa quella a **filo** siglata **R10** da **0,22 ohm 5 watt**, che va posta sulla sinistra dell'integrato **IC3**.

Vicino al transistor **TR1** inserite il piccolo **diodo** con corpo in vetro, rivolgendo il lato contornato da una **fascia nera** verso l'integrato **IC2**.

Proseguendo, montate i **condensatori poliestere** e, per i principianti, precisiamo che tutti i condensatori da **100.000 pF** presentano stampigliata sul corpo la sigla **.1**, mentre quelli da **10.000 pF** la sigla **10n** e quello da **5.600 pF** la sigla **5n6**.

Inserite quindi i **condensatori elettrolitici**, a proposito dei quali vi raccomandiamo ancora una volta di rispettare la polarità +/- dei loro terminali.

Il terminale **positivo**, che risulta **più lungo** del terminale negativo, va inserito nel foro del circuito stampato contrassegnato dal **segno** +.

Estraete dal kit il transistor plastico BC.547 (TR1) ed inseritelo tra C12-C11 rivolgendo la parte piatta del suo corpo verso il condensatore C11.

In alto, in prossimità del corpo del trasformatore **T1**, inserite il ponte raddrizzatore **RS1** orientando il terminale + in alto a destra e il terminale – in basso a sinistra (vedi fig.9).

Sulla sinistra di questo ponte raddrizzatore inserite i quattro grossi diodi BY.500 siglati DS2-DS3-



Fig.9 Schema pratico di montaggio dell'alimentatore per trenini. Prima di inserire nel circuito stampato l'integrato L.298 siglato IC3, lo dovrete fissare sulla sua aletta di raffreddamento (vedi fig.10) utilizzando una vite più dado. E' sottinteso che il lato metallico di questo integrato va appoggiato sul metallo dell'aletta di raffreddamento. Il terminale della presa rete dei 230 volt, che abbiamo indicato "Presa Terra", va collegato al metallo del mobile per scaricare a Terra eventuali dispersioni di rete.



DS4-DS5, orientando il lato del loro corpo contrassegnato da una fascia bianca come visibile in fig.9. Nel circuito stampato montate le 3 morsettiere bipolari ed il trasformatore d'alimentazione T1, innestando nei fori nei quali dovete inserire successivamente i fili per il potenziometro R2 e i diodi led, i piccoli "chiodini" capifilo di appoggio.

Eseguita questa operazione, inserite negli **zocco-Ii** gli integrati **IC1-IC2-IC4**, rivolgendo verso sinistra la tacca di riferimento a forma di **U** presente sul loro corpo.

Sullo stampato manca ancora l'integrato IC3, cioè l'L.298/N, ma prima di inserirlo consigliamo di fissare il suo corpo con una vite completa di dado sulla grossa aletta di raffreddamento a forma di V; completata questa operazione, innestate a fondo i suoi 15 piedini fino a quando il corpo dell'aletta di raffreddamento aderirà al circuito stampato, dopodichè saldate accuratamente i suoi 15 piedini sulle sottostanti piste in rame.

Per completare il montaggio dovete fissare la basetta **LX.1562** sulla base del mobile metallico, utilizzando a tale scopo i **4 distanziatori** metallici lunghi **10 mm** (vedi fig.10).

Sul pannello frontale fissate il potenziometro **R2**, l'interruttore a levetta **S1** e le tre **gemme cromate** per i diodi led **DL1-DL2-DL3**.



Flg.11 In questa foto potete vedere come risulta disposto il circuito stampato all'interno del mobile metallico. Facciamo presente che il circuito stampato che forniremo assieme al kit, è completo di disegno serigrafico e di vernice protettiva.

Quando saldate i due fili sui terminali del diodo led dovete rispettarne la polarità A-K (vedi fig.3), diversamente questi non si accenderanno.

Nel pannello posteriore dello stesso mobile inserite la presa a vaschetta della tensione di rete dei 230 volt e poichè questa ha 3 terminali, fissate quello centrale sul metallo del mobile, essendo questo il terminale che collegherà a terra sia il nostro alimentatore che il plastico dei trenini.

Dal pannello posteriore usciranno i due fili rossonero che andranno collegati alle rotaie.

Se il treno andasse indietro anzichè andare in avanti basterà invertire sulle rotaie il filo rosso con il filo nero.

COSTO DI REALIZZAZIONE

Costo di tutti i componenti necessari per realizzare questo alimentatore per trenini siglato LX.1562 visibile in fig.9, completo di trasformatore, di tutti gli integrati, di aletta di raffreddamento, di diodi led e cordone di rete, escluso il mobile plastico MO.1562 completo di mascherine Euro 65,00

Costo del mobile plastico MO.1562 (vedi fig.1) completo di mascherine forate e serigrafate Euro 18,00

A parte possiamo fornire anche il solo circuito stampato LX.1562 Euro 14,00

TELEFONATECI per ricevere i kits, i circuiti stampati e tutti i componenti di







NOTA = Per informazioni relative alle spedizioni, prezzi o disponibilità di kits ecc. potete telefonare ogni giorno dalle ore 10 alle 12 escluso il sabato, al numero: 0542 - 64.14.90

Non facciamo consulenza tecnica. Per questo servizio dovete rivolgervi alla rivista Nuova ELETTRONICA, tutti i giorni dalle ore 17,30 alle ore 19,00.

HELTRON via dell'INDUSTRIA n.4 - 40026 IMOLA (Bologna) Distributore Nazionale e per l'ESTERO di Nuova Elettronica

Se nella vostra città non sono presenti Concessionan di Nuova Elettronica e quindi non riuscite a procurarvi i nostri kits, potrete telefonare tutti i giorni, compresi Sabato, Domenica, i giorni festivi ed anche di notte, a qualsiasi ora e la nostra segreteria telefonica provvederà a memorizzare il vostro ordine.

Se il servizio postale sarà efficiente, nel giro di pochi giorni il pacco vi verrà recapitato direttamente a casa dal postino, con il supplemento delle sole spese postali.

Effettuare un ordine è molto semplice:

Prima di comporre il numero annotate su un foglio di carta tutto ciò che dovete ordinare, cioè la sigla del kit, del circuito stampato, il tipo di integrato o qualsiasi altro tipo di componente e la quantità.

Dopo aver composto il numero telefonico, udrete tre squilli ed il seguente testo registrato su nastro:

"Servizio celere per la spedizione di kit e componenti elettronici. Dettate il vostro **completo** indirizzo e il vostro **numero telefonico** per potervi chiamare nel caso il messaggio non risultasse comprensibile. Iniziate a parlare dopo il trillo acustico che tra poco ascolterete. Dopo questo trillo avete a disposizione 3 minuti per il vostro messaggio."

Se avete già effettuato degli ordini, nella distinta presente all'interno di ogni pacco troverete il vostro Codice Cliente composto da due lettere ed un numero di cinque cifre.

Questo numero di Codice è il vostro numero personale memorizzato nel computer. Quando ci inoltrerete un ordine, sarà sufficiente che indichiate il vostro cognome ed il vostro codice personale.

Così il computer individuerà automaticamente la vostra via, il numero civico, la città ed il relativo CAP.

Non dimenticate di indicare oltre al cognome le due lettere che precedono il numero. Se menzionate solo quest'ultimo, ad esempio 10991, poiché vi sono tanti altri lettori contraddistinti da tale numero, il computer non potrà individuarvi.

Precisando AO10991, il computer ricercherà il lettore 10991 della provincia di Aosta, precisando invece MT10991, il computer ricercherà il lettore 10991 della provincia di Matera.

Se siete abbonati il computer provvederà automaticamente a inserire lo sconto riservato a tutti gli abbonati alla rivista Nuova Elettronica.



VFO Programmable

T7 PROGRAMMER

Con questo articolo vi insegniamo a programmare un micro ST7 in modo da poter realizzare dei VFO a PLL con caricamento "seriale" in grado di generare una gamma di frequenze comprese tra 50 e 180 MHz. Assieme al kit forniamo anche i "sorgenti" del programma per l'ST7.

Quando, **10 anni fa**, vi abbiamo spiegato come realizzare degli oscillatori in grado di generare segnali di alta frequenza **stabili** quanto quelli di un **quarzo** utilizzando la tecnologia **PLL** (Phase-Locked-Loop), i nostri circuiti hanno riscosso un tale successo che molti radioamatori e tecnici specializzati in **Alta Frequenza**, una volta carpitone il **segreto**, hanno iniziato a progettare tanti e diversi oscillatori con esito positivo.

IOCK

Progettare a quei tempi un oscillatore variabile pilotato da un PLL era alquanto semplice, perchè bastava scegliere un oscillatore RF sintonizzabile tramite dei diodi varicap e poi utilizzare una catena di divisori e collegarli a dei commutatori digitali (meglio noti con il nome di Contraves) agendo sui quali si poteva ottenere una qualsiasi frequenza.

Quindi, ammesso di voler ottenere un segnale RF sulla frequenza di 100.500 KHz, bastava impostare questo numero sui commutatori digitali e automaticamente l'oscillatore variabile si sintonizzava sui 100.500 KHz e da questa frequenza non si muoveva nemmeno a "spingerlo con un trattore".

Per ottenere, invece, un segnale **RF** sulla frequenza di **88.210 KHz**, era sufficiente impostare questo numero sui commutatori digitali e automaticamente l'oscillatore variabile si sintonizzava sugli **88.210 KHz** con estrema precisione.

Quindi se qualche CB avesse voluto ottenere un segnale RF sui 27.125 KHz, sarebbe bastato impostare questo numero sui commutatori digitali per sintonizzare il VFO sui 27.125 KHz.

Poichè le riviste in cui veniva spiegato il funzionamento di questi PLL sono oggi **esaurite**, potrete trovare gli articoli dedicati a questo argomento raccolti nel nostro volume **Nuova Elettronica HAND-BOOK** da pag.**552** a pag.**591**.

Con il trascorrere degli anni la tecnica ha compiuto passi da gigante e quindi i comuni integrati PLL tipo **4046** sono stati relegati in "soffitta" per essere sostituiti dai PLL a caricamento **seriale**, che presentano il vantaggio di poter essere gestiti con due **soli fili** tramite un **microprocessore** programmato.

A questo punto, i radioamatori e i tecnici che utilizzavano i normali oscillatori PLL sintonizzabili tramite dei commutatori digitali si sono trovati in difficoltà, non sapendo come programmare un microprocessore per pilotare questi integrati PLL a caricamento seriale.

Oggi, desideriamo dare il nostro contributo alla soluzione di questo problema, non solo spiegandovi come si programma un micro ST7 per pilotare questi PLL, ma fornendovi anche il sorgente completo del programma in Assembler e indicando in quale riga inserire il valore della frequenza che desiderate ottenere in uscita.

SCHEMA a BLOCCHI del PLL con ST7

In fig.1 è riprodotto lo schema a blocchi del nostro circuito VFO a PLL che utilizza 2 soli integrati, cioè un micro ST7, che vi insegneremo a programmare e un Synthesizer tipo SP.5510 con caricamento seriale in grado di lavorare fino ed oltre 1 GHz.

La sigla VFO significa Voltage Frequency Oscillator, cioè Oscillatore a Frequenza Variabile. Spesso i VFO vengono chiamati VCO sigla di Voltage Controlled Oscillator, che possiamo tradurre in Oscillatore Controllato da un Voltaggio.

All'atto pratico sia i VCO che i VFO sono degli stadi oscillatori, la cui frequenza viene variata modificando il valore di tensione che alimenta i diodi varicap presenti nel circuito di sintonia.

da 50 a 180 MHz con MICRO ST7



stor TR1, una tensione idonea a generare la frequenza richiesta.



ELENCO COMPONENTI del PLL LX.1565

R1 = 50.000 ohm trimmer	R14 = 470 ohm
R2 = 1.000 ohm	R15 = 470 ohm
R3 = 10.000 ohm	R16 = 470 ohm
R4 = 5.600 ohm	R17 = 10.000 ohm
R5 = 560 ohm	R18 = 10.000 ohm
R6 = 47.000 ohm	R19 = 10.000 ohm
R7 = 8.200 ohm	R20 = 10.000 ohm
R8 = 1.800 ohm	R21 = 10.000 ohm
R9 = 47.000 ohm	R22 = 10.000 ohm
R10 = 100 ohm	R23 = 2.200 ohm
R11 = 1.000 ohm	R24 = 10.000 ohm
R12 = 470 ohm	R25 = 10.000 ohm
R13 = 470 ohm	R26 = 22.000 ohm
	R27 = 10.000 ohm



Fig.3 I componenti racchiusi all'interno della fascia blu appartengono allo stadio VCO che abbiamo siglato LX.1566 (vedi fig.15). In basso a destra, elenco componenti del VCO.

ELENCO COMPONENTI del VCO LX.1566

	R1 = 47.000 ohm	C5 = 10 microF. elettrolitico
C14 = 10.000 pF poliestere	R2 = 47.000 ohm	C6 = 10.000 pF ceramico
C15 = 47.000 pF poliestere	R3 = 22.000 ohm	C7-C8 = vedi testo
C16 = 220.000 pF poliestere	R4 = 330 ohm	C9 = 15 pF ceramico
C17 = 18 pF ceramico	R5 = 100 ohm	C10 = 100.000 pF ceramico
C18 = 100.000 pF poliestere	R6 = 330.000 ohm	C11 = 10.000 pF ceramico
C19 = 1.000 pF ceramico	B7 = 100 ohm	C12 = 10.000 pF ceramico
C20 = 1.000 pF ceramico	B7 = 100 ohm	C13 = 10.000 pF ceramico
C21 = 10 microF. elettrolitico	R8 = 330 ohm	C14-C15 = vedi testo
C22 = 100.000 pF poliestere	R9 = 47 ohm	C16 = 10.000 pF ceramico
C23 = 100.000 pF poliestere	R10 = 100 ohm	C17 = 10.000 pF ceramico
C24 = 100 microF. elettrolitico	R11 = 15 ohm	C18 = 10.000 pF ceramico
XTAL = quarzo 4 MHz	R12 = 15 ohm	C19 = 10.000 pF ceramico
DS1-DS8 = diodi 1N.4148	R13 = 15 ohm	C20 = 100.000 pF ceramico
DS9 = diodo 1N.4007	B14 = 47 ohm	C21 = 10.000 pF ceramico
DL1 = diodo led	R15 = 100 ohm	C22 = 10.000 pF ceramico
TR1 = NPN tipo BC.547	R16 = 4,700 ohm	C23-C24-C25 = vedi testo
IC1 = integrato TL.081	R17 = 470 ohm	JAF1 = impedenza 10 microH
IC2 = CPU tipo EP.1565	B18 = 10 ohm	L1-L7 = vedi testo
IC3 = integrato SP.5510	B19 = 10 ohm	DV1 = varicap tipo BB.105
IC4 = integrato L.7805	B20 = 10 ohm	DV2-DV3 = varicap tipo BB.329
S1 = commutatore binario	C1 = 100 pF ceramico	FT1-FT2 = fet tipo J310
S2 = commutatore binario	$C_2 = 2.2 \text{ pF ceramico}$	TR1 = NPN tipo BFR36
S3 = interruttore	C3 = 100.000 pF ceramico	IC1 = monolitico MAV11
CONN.1 = connettore 10 pin	C4 = 47 pF ceramico	IC2 = monolitico MAV11



Tornando allo schema a blocchi di fig.1, iniziamo a descriverlo dal **connettore femmina CONN.1** posto a sinistra indicato "**dal programmatore**", nel quale dovremo inserire il **connettore maschio** che esce dal programmatore per **ST7** siglato **LX.1546** che abbiamo presentato nella rivista **N.215**.

In questo programmatore è presente anche un connettore maschio da 25 piedini che va collegato, tramite un cavetto parallelo, alla presa parallelo presente sul retro del computer (vedi fig.5).

Dopo aver programmato il micro ST7 (come vi spiegheremo più avanti), dovremo togliere il connettore maschio dal connettore femmina J1 e il nostro oscillatore PLL sarà già in grado di funzionare autonomamente.

Infatti, dal piedino 16 del micro ST7 esce il segnale SDA, che significa Serial data, mentre dal piedino 15 il segnale SCK, che significa Serial Clock.

Questi due piedini **16-15** sono collegati direttamente ai piedini **4-5** del sintetizzatore **SP.5510**. Precisiamo che i collegamenti SDA e SCK sono bidirezionali, quindi il micro ST7 dialoga costantemente con il sintetizzatore SP.5510 e non appena la frequenza generata dal VCO risulta identica a quella programmata all'interno del micro ST7, si accende il diodo led DL1 di aggancio collegato al piedino 14 del micro ST7.

Se questo diodo led **non si accende**, significa che il VCO che abbiamo utilizzato non riesce a sintonizzarsi sulla **frequenza** che abbiamo **memorizzato** all'interno del **micro ST7**, quindi per far accendere il **diodo led**, o sostituiamo il VCO con uno più idoneo oppure modifichiamo la **frequenza** nell'**ST7**.

Ad esempio, se all'interno dell'ST7 abbiamo memorizzato una frequenza di 74 MHz e poi abbiamo utilizzato un VCO che parte da una frequenza minima di 100 MHz per arrivare ad una frequenza massima di 150 MHz, il PLL non riuscirà a far lavorare questo VCO quindi il diodo led rimarrà sempre spento.

l due **commutatori binari** che troviamo collegati ai piedini **13-12** del micro **ST7**, servono per aumen-

tare la frequenza che abbiamo memorizzato con dei salti di 62.500 Hz per ogni numero che imposteremo, partendo da 00 per arrivare a 99.

La frequenza che dovremo sommare a quella generata dal VCO si ricava con la formula:

Hz = 62.500 x numero sui commut. binari

Ammettiamo che aver impostato il numero 05; alla freguenza del VCO dovremo sommare:

62.500 x 05 = 312.500 Hz

Se abbiamo impostato il numero 10, alla frequenza del VCO dovremo sommare:

 $62.500 \times 10 = 625.000 \text{ Hz}$

Se abbiamo impostato il numero 52, alla frequenza del VCO dovremo sommare:

62.500 x 52 = 3.250.000 Hz

Se abbiamo impostato il numero 99, alla frequenza del VCO dovremo sommare:

62.500 x 99 = 6.187.500 Hz

Quindi se nell'ST7 abbiamo memorizzato una frequenza di 100 MHz, pari a 100.000.0000 Hz, possiamo raggiungere i:

100.000.000 + 6.187.500 = 106.187.500 Hz

con salti di **62.500 Hz**, senza dover ogni volta programmare il micro **ST7** su nuove frequenze.



Fig.5 Sul retro del mobile che racchiude il programmatore siglato LX.1546 e l'alimentatore siglato LX.1203 è presente il connettore maschio a 25 poli (vedi fig.4 a destra), che va collegato per mezzo dell'apposito cavo alla porta parallelo del computer.

Fig.6 Sul pannello frontale del VFO programmabile è presente un connettore a vaschetta che va collegato al programmatore LX.1546 e all'alimentatore siglato LX.1203 (vedi foto in fig.4) tramite una piattina cablata (PT 10.30) che vi verrà fornita quando ordinerete il kit LX.1565.


Avendo spiegato la funzione dello stadio che utilizza il micro **ST7**, prendiamo ora in considerazione l'integrato **SP.5510** (vedi **IC3**) presente sulla destra dello schema a blocchi riportato in fig.1.

Sui piedini 2-3 di questo integrato viene applicato un quarzo da 4 MHz (vedi XTAL), la cui frequenza viene divisa internamente 512 volte, pertanto otteniamo una frequenza di riferimento di:

F/Xtal : 512 = 7812,5 Hz

ma poichè nei piedini **15-16** entra anche la frequenza del **VCO**, che un **prescaler** interno divide per **8** volte, otteniamo una **frequenza** di **step** pari a:

frequenza Hz = (F/Xtal : 512) x 8

(4.000.000 : 512) x 8 = 62.500 Hz

cioè 8 volte la frequenza di riferimento.

Pertanto, la frequenza generata dal VCO può essere variata con salti di 62.500 Hz e a questo proposito qualcuno potrebbe farci osservare che il valore di questa frequenza di riferimento è un po' anomalo, in quanto solitamente si scelgono i valori di 10.000 o 1.000 Hz.

Purtroppo questo integrato **SP.5510** è stato progettato per essere utilizzato in campo **TV**, dove è richiesta una frequenza di riferimento **62.500 Hz**.

Ricercare altri tipi di sintetizzatori PLL non è facile, perchè quasi tutti oggi vengono costruiti in tecnologia SMD, e la saldatura di questi microscopici componenti su sottilissime piste in rame anche molto ravvicinate è un'operazione eseguibile soltanto da apposite macchine.

Quindi, dobbiamo rassegnarci ad accettare questo valore **anomalo** di frequenza di riferimento che, come vedremo in seguito, si riesce a correggere con **i commutatori binari** del micro **ST**7.

Ritornando allo schema di fig.2 notiamo che dal V-CO viene prelevata la frequenza generata per essere applicata sul piedino 15 del PLL SP.5510.

Questa **frequenza**, prelevata dal sintetizzatore **SP.5510**, viene confrontata con quella **memorizzata** all'interno del micro **ST7**: se **non** risulta identica, l'integrato provvede a variare la **tensione** sui **diodi varicap** presenti nel circuito di sintonia del **VCO** fino a riportarla sul valore richiesto.

La tensione da applicare ai **diodi** varicap del VCO viene prelevata dal piedino 18 dell'SP.5510, ma

poichè questo integrato viene alimentato con una tensione di 5 volt, da questo piedino uscirà un valore di tensione **massimo** di 5 volt.

Per avere un'ampia escursione di frequenza, è necessario applicare sui **diodi** varicap del VCO una tensione variabile da 0 a 12 volt e a questo provvede il transistor amplificatore TR1.

Pilotando la sua Base con il pin 18 di IC3 (SP.5510), dal suo Collettore preleviamo una tensione variabile da 0 a 12 volt, che è quella che viene poi applicata ai diodi varicap tramite un loop filter composto da poche resistenze e condensatori.

Questo **loop filter** costituisce un filtro **Passa/Basso** calcolato per pilotare i **diodi** varicap del VCO con una tensione continua perfettamente livellata e priva di **rumori spuri**.

Per questo motivo consigliamo di **non** variare i valori dei componenti presenti in questo filtro onde evitare di rendere instabili il PLL e il relativo VCO.

DALLA TEORIA alla PRATICA

Ora che sappiamo che utilizzando un sintetizzatore SP.5510 e un micro ST7 programmato è possibile realizzare un valido VCO, possiamo spiegarvi come realizzarne alcuni in grado di partire da 50 MHz per arrivare fino ed oltre gli 800 MHz.

In particolare, quello che vi proponiamo ora è in grado di partire da una frequenza di **50 MHz** per arrivare ad una frequenza di **180 MHz**, mentre in futuro ve ne proporremo un secondo in grado di coprire da **50** a **800 MHz**.

Precisiamo innanzitutto che, in pratica, **non è possibile** realizzare un VCO che partendo da **50 MHz** arrivi fino ad una frequenza di **180 MHz**, quindi abbiamo progettato un circuito molto flessibile composto dalla **scheda PLL** idonea ad adattarsi a qualsiasi oscillatore e, a parte, diversi **stadi oscillatori** da inserire nel mobile in cui è già fissato il **no**stro **PLL** pilota (vedi fig.18).

Per coprire questa ampia gamma di frequenze abbiamo utilizzato 3 circuiti stampati perfettamente identici siglati:

LX.1566/A per la gamma 50-85 MHz LX.1566/B per la gamma 75-135 MHz LX.1566/C per la gamma 105-180 MHz

Prima di montare su questi circuiti stampati, che abbiamo siglato A-B-C, i condensatori e le bobine riportate nella Tabella N.1 e nella Tabella N.2, dovrete sapere su quale gamma volete far lavorare il VCO:

- da 50 MHz a 85 MHz = per lavorare su questa gamma dovrete richiedere il kit dello stadio oscillatore LX.1566/A e, assieme al circuito stampato riceverete la bobina L1 con il corpo di colore Blu e tutti i condensatori per realizzare i filtri Passa/Basso idonei ad eliminare la armoniche oltre i 100 MHz.

- da 75 MHz a 135 MHz = per lavorare su questa gamma dovrete richiedere il kit dello stadio oscillatore LX.1566/B e assieme al circuito stampato riceverete la bobina L1 con il corpo di colore Giallo e tutti i condensatori per realizzare i filtri Passa/Basso idonei ad eliminare la armoniche oltre i 150 MHz.

- da 105 MHz a 180 MHz per lavorare su questa gamma dovrete richiedere il kit dello stadio oscillatore LX.1566/C e assieme al circuito stampato riceverete la bobina L1 con il corpo di colore Rosso e tutti i condensatori per realizzare i filtri Passa/Basso idonei ad eliminare la armoniche ottre i 200 MHz.

Passando alla fig.2 noterete uno **stadio oscillato**re completo (vedi schema racchiuso entro lo sfondo azzurro), più uno **stadio PLL** composto da un modulatore **FM**, con tutti i componenti posti al di fuori del riguadro azzurro.

Iniziando dallo **stadio PLL**, diciamo subito che l'integrato siglato **IC2** è il microprocessore **ST7** che andrà poi **programmato** tramite il **CONN.1** posto sulla sua sinistra.

Sui piedini **13-12** dell'integrato **IC2** sono collegati i due **commutatori binari** siglati **S1-S2**, che ci permetteranno di variare il valore della **frequenza** che risulta già memorizzata nel micro **ST7**, con dei "salti" di **62.500 Hz**. pratica è il sintetizzatore **SP.5510** di cui vi abbiamo già parlato illustrando lo schema a blocchi di fig.1.

Poichè questi due integrati devono essere alimentati con una tensione **stabilizzata** di **5 volt**, sulla destra dello schema troviamo l'integrato stabilizzatore IC4 che, partendo da una tensione di **12 volt**, provvede a fornire i **5 volt** richiesti.

Al piedino **18** dell'integrato **IC3** viene collegata la Base del transistor **TR1**, il cui Collettore provvederà, tramite la resistenza **R24**, ad alimentare i diodi varicap siglati **DV2-DV3** con una tensione variabile tra **0** e **12 volt**.

A questo punto possiamo mettere in disparte questo stadio PLL per descrivere lo stadio del VCO, iniziando proprio dai due diodi varicap DV2-DV3 applicati sul Drain del fet FT1.

Al Drain di questo fet risulta anche collegata la bobina L1 che, in funzione del colore riportato sul suo involucro metallico, ci permette di ottenere diverse gamme di frequenza (vedi Tabella N.1).

La frequenza generata dal fet FT1 viene prelevata dal suo Source tramite il condensatore C9 e applicata sul Gate del secondo fet siglato FT2, che viene utilizzato come adattatore d'impedenza; infatti, la sua elevata impedenza d'ingresso non andrà ad influenzare lo stadio oscillatore e la sua bassa impedenza d'uscita si adatterà perfettamente al successivo amplificatore monolitico siglato IC1.

Poichè dall'uscita dell'**amplificatore monolitico** IC1 esce un segnale che ha una potenza **irrisoria**, questo viene applicato sull'ingresso di un secondo **amplificatore monolitico** siglato IC2 e per ottenere in uscita una potenza che possa raggiungere i 100 milliwatt circa, il segnale viene ulteriormente amplificato dal transistor TR1.

Sulla destra di IC2 troviamo l'integrato IC3, che in

Facciamo presente che per i componenti del VCO racchiusi entro il riquadro azzurro e per quelli del sinte-





Fig.8 Schema pratico dello stadio PLL il cui schema elettrico risulta visibile in fig.2. Per modulare il VCO in FM dovrete applicare nel connettore posto sulla sinistra indicato "Entrata BF" un qualsiasi segnale di BF. La piattina indicata "dal programmatore" è quella che vedete nelle figg.4 e 6. Le altre piattine indicate "verso S1" e "verso S2" vanno collegate ai commutatori binari senza invertire i fili 1-2-4-8 C. Nelle figg.17-18 abbiamo illustrato come eseguire i collegamenti tra questo stadio PLL e lo stadio VCO.



Fig.9 Dal corpo dei commutatori binari esce un ritaglio di circuito stampato provvisto di 5 piste in rame sul quale dovrete collegare i fili 1-2-4-8-C che escono dal circuito del PLL.

I fili indicati "verso S1" vanno collegati al commutatore di sinistra e quelli indicati "verso S2" al commutatore di destra.

All'interno di queste 5 piste sono incisi con caratteri appena visibili i numeri 1-2-4-8-C. tizzatore PLL sono stati realizzati due elenchi separati (vedi figg.2-3), quindi il transistor **TR1** che è collegato all'uscita amplificatore **IC2** non va confuso con il transistor **TR1**, collegato all'uscita del PLL siglato **IC3**, e lo stesso dicasi per **resistenze** e **condensatori**.

L'uscita del transistor **TR1** presente nel VCO viene collegata ad un trasformatore in **ferrite** siglato L4 (vedi fig.16), che provvede ad adattare l'impedenza del Collettore di **TR1** con l'impedenza d'**U-**SCITA che si aggira intorno ai **50-52 ohm** circa.

Per completare la descrizione aggiungiamo che le bobine L2-L3 avvolte su piccoli nuclei toroidali (vedi fig.3), e i due condensatori C14-C15 costituiscono un filtro passa-basso, che viene utilizzato per eliminare tutte le armoniche presenti sul terminale d'uscita dell'amplificatore IC1.

Tali armoniche, se presenti, potrebbero influire negativamente sul funzionamento del PLL, in quanto, se l'ampiezza non venisse ridotta dal filtro passa/basso, il prescaler che si trova all'interno dell'SP.5510 potrebbe dividere non la fondamentale, ma un'armonica di questa.

Anche le bobine L5-L6-L7, sempre avvolte su piccoli nuclei toroidali (vedi fig.3) e i tre condensatori C23-C24-C25, formano un secondo filtro passa-basso, che provvede ad eliminare tutte le armoniche generate dall'amplificatore finale TR1.

Utilizzando questi due filtri passa-basso, in uscita dal VCO si ottiene un segnale perfettamente pulito e privo di frequenze armoniche. Tramite la resistenza **R12** preleviamo dal secondo amplificatore **IC1** del **VCO** la **frequenza** generata e l'applichiamo con il condensatore **C20** sul piedino d'ingresso **15** di **IC3**, cioè del sintetizzatore **SP.5510** che provvede a confrontarla con quella **memorizzata** all'interno del micro **ST7** (vedi **IC2**). Quando le due **frequenze** risultano **identiche** si **accende** il diodo led **DL1**.

In pratica, non appena alimentiamo il VCO, il Collettore del transistor TR1 (posto sull'integrato IC3 del PLL) inizierà a fornire ai due diodi varicap DV2-DV3-L1 del VCO una tensione continua, che da un valore minimo di 0 volt salirà velocemente al valore massimo di 12 volt.

Se in questa escursione il circuito di sintonia DV2-DV3-L1 troverà un valore di tensione idoneo a far oscillare il VCO sulla stessa frequenza che risulta memorizzata nel micro ST7, il valore di questa tensione si bloccherà ed istantaneamente si accenderà il diodo led DL1 per avvisarci che il VCO genera la frequenza richiesta.

Se nella memoria dell'ST7 abbiamo inserito un valore di **frequenza** che il VCO non è in grado di ottenere, il transistor TR1 posto sull'integrato IC3 del PLL continuerà a fornire all'infinito, ai due **diodi varicap** del VCO, una tensione che varia da 0 a 12 volt e in queste condizioni **non v**edremo mai accendersi il **diodo led DL1** posto sul micro ST7.

Nella descrizione del nostro VFO non abbiamo ancora preso in considerazione l'amplificatore operazionale IC1 posto in alto a sinistra del PLL.



Fig.10 In questa foto lo stadio PLL come si presenta a montaggio ultimato. Se eseguirete delle saldature perfette e "pulite" il circuito funzionerà al "primo colpo" e potrete utilizzare questo PLL gestito da un microprocessore ST7 per qualsiasi VCO o VFO.

Questo operazionale viene utilizzato solo ed esclusivamente per **modulare** in **FM** il nostro **VCO** ed è utile a chi vuole realizzare dei trasmettitori.

Collegando un segnale **BF** alla sua entrata, questo operazionale provvederà ad **amplificarlo** e ad inserire la **preenfasi**, cioè una **esaltazione** dei toni **acuti** che nei ricevitori vengono **attenuati**, in modo da ottenere un miglioramento del **rapporto** segnale/rumore.

Sul piedino d'uscita 6 di IC1 risulterà presente una tensione sinusoidale che, tramite le resistenze R11 e R1 (presente nel VCO), andrà a variare la capacità del diodo varicap DV1.

Quest'ultimo, risultando posto in parallelo a quelli della sintonia siglati **DV2-DV3**, provvederà a modulare in **FM** il **VCO**.

REALIZZAZIONE PRATICA dello stadio PLL

Il primo circuito che consigliamo di montare è quello del PLL, siglato LX.1565, il cui disegno è riprodotto in fig.8.

A questo PLL possiamo collegare il circuito del VCO, siglato LX.1566 (vedi figg.15-17), oppure qualsiasi altro stadio oscillatore.

Una volta in possesso del circuito stampato LX.1565 potete iniziare il montaggio inserendo gli zoccoli per gli integrati iC1-IC2-IC3 ed il CONN.1, che vi servirà per collegare il programmatore dei micro ST7.

Completata questa operazione, potete inserire tutte le resistenze e passare ai diodi àl silicio, ri-

TABELLA N.1

numero spire d	elle induttanze dei fi	Itri Passa/Ba	asso.			and the second second
frequenza	L1	L2	L3	L5	L6	L7
50 - 85 MHz	colore BLU	6 spire	10 spire	5 spire	10 spire	8 spire
75 - 135 MHz	colore GIALLO	5 spire	8 spire	4 spire	8 spire	7 spire
105 - 180 MHz	colore ROSSO	4 spire	6 spire	3 spire	7 spire	5 spire

Fig.11 Per realizzare un VCO idoneo a lavorare da 50 a 180 MHz (vedi schema elettrico in fig.3 e schema pratico di fig.15), dovrete utilizzare per L1 bobine schermate diverse ed avvolgere nelle bobine L2-L3-L5-L6-L7 un diverso numero di spire (vedi fig.12).



Fig.12 in questo disegno potete notare come dovrete avvolgere le spire nei nuclei toroidali inseriti nel kit. Queste bobine non sono critiche, ma una volta completate ricordate sempre di raschiare le estremità dei 2 fili per togliere lo smalto protettivo.

TABELLA N.2

capacità dei cond	ensatori posti s	ui filtri Passa/I	Basso		·加尔·哈哈马拉瓦	
frequenza	C7-C8	C14	C15	C23	C24	C25
50 - 85 MHz	8.2 pF	56 pF	22 pF	39 pF	56 pF	15 pF
75 - 135 MHz	8,2 pF	39 pF	15 pF	27 pF	39 pF	10 pF
105 - 180 MHz	3,3 pF	22 pF	10 pF	18 pF	22 pF	5,6 pF

Fig.13 In funzione della gamma di frequenza sulla quale desiderate far lavorare il vostro VCO, oltre ad utilizzare delle bobine con un diverso numero di spire (vedi fig.11), per C7-C8-C14-C15-C23-C24-C25 dovrete servirvi dei valori di capacità qui sopra riportati.

volgendo verso **sinistra** il lato del corpo di **DS1-DS2-DS3-DS4** contornato dalla **fascia nera** e verso **destra** quello dei diodi **DS5-DS6-DS7-DS8** come visibile nello schema pratico di fig.8.

Se inserite **un solo** diodo in senso **inverso** a quanto indicato, il **VCO** oscillerà su una frequenza **diversa** da quella che avrete **memorizzato** all'interno del microprocessore **ST7**.

Il diodo al silicio **DS9** che ha un corpo **plastico** va inserito a destra vicino alla morsettiera a **2 poli**, rivolgendo il lato del suo corpo contornato da una fascia bianca verso il condensatore poliestere **C23**.

Proseguendo nel montaggio potete inserire tutti i condensatori ceramici, poi i poliestere e gli elettrolitici, rispettando per questi ultimi la polarità +/dei due terminali.

Sotto l'integrato IC1 ponete il trimmer R1 e sotto l'integrato IC3 il transistor plastico TR1, rivolgendo la parte piatta del suo corpo verso il condensatore poliestere C15.

Sulla destra di **IC3** inserite il quarzo da **4 MHz** disponendolo in posizione **orizzontale** e saldando il suo corpo sulla pista di **massa** del circuito stampato co**n** una piccola goccia di stagno.

Sulla destra dello stampato montate invece l'integrato stabilizzatore IC4, rivolgendo la parte metallica del suo corpo verso l'integrato IC2. Vicino all'integrato IC4 ponete la morsettiera a 2 poli, che vi servirà per ricevere i due fili dei 12 volt della tensione stabilizzata di alimentazione.

Dopo aver inserito nei rispettivi **zoccoli** i tre integrati orientando la loro tacca di riferimento a forma di U verso il basso (vedi fig.8), potete rivolgere la vostra attenzione ai vari **collegamenti esterni** del circuito stampato.

Sul lato superiore di questo stampato saldate tre corti spezzoni di cavetto coassiale **RG174** che troverete nel kit, collegando la **calza** di **schermo** nel foro di **massa** e controllando attentamento che non rimanga fluttuante qualche **suttilissumo filo** della calza di schermo che potrebbe provocare degli **invisibili** cortocircuiti.

Il **primo** spezzone di cavo coassiale va collegato alla pista del VCO alla quale fanno capo la resistenza **R1** ed il condensatore C1 (vedi schema elettrico nelle figg.2-3-17).

Il secondo spezzone di cavo coassiale va collegato alla pista del VCO alla quale fanno capo la resistenza **R2** ed il condensatore C3.

Il **terzo** spezzone di cavo coassiale va collegato alla pista del VCO che fa capo alla resistenza R12. Gli ultimi due fili colorati **rosso-nero** posti sulla destra del circuito stampato servono per portare la tensione di alimentazione dei **12** volt al VCO.

Sul lato inferiore dello stampato di fig.8, saldate sui terminali posti a sinistra un cavetto coassiale per entrare con **il segnale BF** di modulazione.

Spostandovi verso sinistra, incontrate i primi 5 fili contrassegnati 1-2-4-8-C, poi altri 5 fili contrassegnati C-8-4-2-1 (vedi fig.8), che andranno saldati sulle piste in rame dei commutatori digitali facendo molta attenzione a non invertirli.

In fig.9 potete vedere il corpo di uno di questi commutatori e, come noterete, all'interno delle piste in rame sono riportati, con caratteri microscopici, i numeri **1-2-4-8-C**: comunque, se non riuscite a vederli distintamente, ricordate che la pista **1** si trova a sinistra ed è caratterizzata da tre piccoli trattini, mentre la pista **C** si trova a destra senza nessun trattino.

Se per errore invertirete anche un solo filo, non riuscirete mai ad ottenere in uscita la frequenza che avete memorizzato all'interno dell'ST7.

Gli ultimi due fili presenti a destra, sono quelli che andranno a collegarsi al **diodo led DL1** di **aggancio** collegato al micro **ST7**.

Nel collegare questi due fili dovete rispettare la polarità dei due terminali A-K (vedi fig.8).

REALIZZAZIONE PRATICA del VCO LX.1566/B per la gamma 75-135 MHz

Il secondo circuito che consigliamo di montare è quello del VCO e poichè qui abbiamo la possibilità di poter scegliere uno di queste tre circuiti:

LX.1566/A per la gamma 50-85 MHz LX.1566/B per la gamma 75-135 MHz LX.1566/C per la gamma 105-180 MHz

noi abbiamo scelto quello **B**, che ci permette di ottenere in uscita una gamma di frequenze variabile da un minimo di **75 MHz** fino ad un massimo di **135 MHz** circa.

Ripetiamo che i circuiti stampati A-B-C sono tutti e 3 identici e quello che cambia sono solo le bobine e i condensatori in funzione della gamma prescelta come abbiamo indicato nelle Tabella N.1 e N.2.

Avendo scelto la gamma 75-135 MHz, dovremo inserire nel circuito stampato la bobina L1, identificabile dal colore giallo del suo involucro.

Dopo aver saldato sulle piste del circuito stampato i suoi 5 piedini e i 2 terminali posti sullo schermo metallico, consigliamo di montare sul circuito



Fig.15 Schema pratico di montaggio dello stadio VCO. Vi ricordiamo che in funzione della loro gamma di lavoro, dovrete utilizzare per le bobine e per i condensatori dei valori diversi che trovate riportati nelle figg.11-12-13. I cavetti coassiali visibili in basso in questo schema vanno collegati al circuito stampato del PLL come evidenziato in fig.17.



Fig.16 Per realizzare la bobina L4 che viene utilizzata su tutta la gamma dei 50-180 MHz dovrete avvolgere all'interno dei suoi fori 2 spire di filo bifilare di colore diverso. Sulla destra, le connessioni viste da sotto del fet J.310 e del transistor BFR.36 e quelle del MAV11 viste invece da sopra. In prossimità del terminale U troverete un punto "sporgente" di colore nero che noi abbiamo colorato in "bianco" per renderlo più visibile. stampato i due minuscoli amplificatori monolitici siglati IC1-IC2.

Importante: a proposito di questi due amplificatori **IC1-IC2** dobbiamo spendere qualche parola in più, perchè sul loro corpo non sempre è presente la lettera **A** che andrebbe posta diritta come visibile nella foto di fig.14.

Per evitare errori, tralasciate questa lettera A e ricercate sul loro corpo quel piccolo puntino sporgente di colore nero posto in corrispondenza del terminale Uscita come visibile in fig.16.

In questa fig.16 questo puntino lo abbiamo colorato di bianco affinchè risulti più visibile, ma ripetiamo ancora una volta che è in realtà di colore nero.

Il terminale d'**Uscita** di IC1 va rivolto verso la resistenza **R10**, mentre il terminale d'**Uscita** di IC2 va rivolto verso la resistenza **R15**.

Se per errore saldate il terminale d'Uscita su una pista diversa, metterete subito fuori uso questo amplificatore.

Dopo aver saldato sulle piste del circuito stampato i quattro terminali degli amplificatori IC1-IC2, potete proseguire inserendo i diodi varicap.

Il diodo varicap **DV1**, che normalmente ha il corpo di forma rettangolare, va collocato vicino alla bobina **L1**, rivolgendo verso sinistra il lato contrassegnato da una **fascia** grigia (vedi schema pratico di fig.15).

l diodi varicap **DV2-DV3**, che hanno il corpo di forma cilindrica, vanno inseriti vicino al condensatore ceramico **C4**, rivolgendo verso la resistenza **R2** il lato contornato da una **fascia nera**.

Inseriti questi diodi, potete continuare saldando tutte le **resistenze**, tenendo i loro terminali **molto cor**ti. Come potrete notare, molti terminali di queste resistenze (vedi ad esempio **R10-R15-R11-R13-R12**) vanno saldati direttamente sulle piste superiori del circuito stampato.

Proseguendo nel montaggio inserite tutti i condensatori ceramici, tenendo i loro terminali i più corti possibile, poi l'impedenza JAF1 ed infine i due fet FT1-FT2 con corpo plastico, rivolgendo verso sinistra il lato piatto del loro corpo.

Sulla destra del circuito stampato inserite il transistor metallico TR1, orientando verso la resistenza R18 la minuscola sporgenza presente sul suo corpo. Sul circuito mancano solo la bobina avvolta sui piccoli toroidi Amidon T30 di colore verde-bianco, che troverete all'interno del kit insieme al filo di rame smaltato del diametro di 0,4 mm: per L2 dovete avvolgere intorno al nucleo 5 spire per L3 dovete avvolgere intorno al nucleo 8 spire per L5 dovete avvolgere intorno al nucleo 4 spire per L6 dovete avvolgere intorno al nucleo 8 spire per L7 dovete avvolgere intorno al nucleo 7 spire

In fig.12 illustriamo come vanno avvolte e spaziate sul nucleo le spire di queste bobine che, sottolineiamo, non sono critiche, quindi anche se risultano spaziate in modo leggermente diverso, il V-CO funzionerà ugualmente.

Ricordatevi sempre di **raschiare** le estremità dei fili di queste bobine in modo da togliere lo **smalto** protettivo, diversamente non riuscirete mai a saldarli sulle piste del circuito stampato.

Per realizzare la bobina L4 avvolta sul nucleo in ferrite provvisto di 2 fori, dovete usare uno spezzone di filo lungo circa 10 cm isolato in plastica di colore rosso e 10 cm di filo isolato in plastica di colore nero (che abbiamo inserito nel kit), poi dovete appaiarli, avvolgendo esattamente 2 spire (vedi fig.16) di questo filo bifilare all'interno dei fori.

I due fili di colore nero andranno saldati nei due fori posti in prossimità del transistor TR1. Tali fili non sono visibili nel disegno dello schema pratico di fig.15, perchè coperti dal corpo del nucleo. I due fili di colore rosso andranno saldati nei due fori presenti in basso, cioè verso l'ingresso Vcc.

Una pista in rame posta sotto al circuito stampato, provvederà a collegare i due avvolgimenti come richiesto dallo schema elettrico visibile in fig.3.

In fig.17 abbiamo evidenziato come collegare il circuito stampato del PLL con quello del VCO per mezzo degli spezzoni di cavo coassiale tipo **RG.174**.

FISSAGGIO all'interno del MOBILE

Prima di inserire il due circuiti stampati LX.1565 dello stadio PLL-ST7 e LX.1566 dello stadio oscillatore all'interno del mobile, consigliamo di fissare sul pannello frontale la presa per l'ingresso del segnale BF e la gemma cromata per il diodo led DL1 nonchè il deviatore S1 di accensione.

Nei fori presenti in corrispondenza dei quattro angoli del circuito stampato LX.1565 del PLL dovrete inserire a fondo i perni dei distanziatori plastici con base autoadesiva, dopodichè dovete togliere la carta sottostante che protegge l'adeviso, appoggiando il tutto sulla base del mobile plastico praticando una pressione per far aderire l'adesivo alla plastica del mobile.

Fissato il primo circuito stampato, dovete ripetere la medesima operazione per il secondo circuito stampato LX.1566 dello stadio oscillatore.

Fissati i due circuiti stampati all'interno del mobile,

collegate i due fili di alimentazione del diodo led **DL1** e saldate sulle piste del circuito **LX.1565** del **PLL** che fanno capo di diodi al silicio dei corti spezzoni di filo isolato in **plastica**; collegate quest'ultimi alle piste in rame presenti sul corpo dei **commutatori binari** come visibile nelle figg.8-9 verificando la disposizione delle cinque piste **1-2-4-8-C**.

Se, infatti, ne invertirete anche una sola, otterrete in uscita dal VCO una frequenza diversa da quella che avete programmato.



IL NUCLEO all'interno della BOBINA LI

Pur avendo inserito nello stadio PLL la giusta scheda VCO e memorizzato nell'ST7 il numero corretto per ottenere la frequenza che questo VCO dovrebbe generare, può verificarsi che il diodo led DL1 di aggancio non si accenda.

Se si verifica questa condizione, è sufficiente ruotare o verso l'alto o verso il basso il nucleo presente all'interno della bobina L1, fino a trovare la posizione in cui il diodo led si accenderà.

Se avete inserito nel VCO la bobina Blu e avete scelto una frequenza compresa tra i 50-60 MHz, dovrete ruotare il nucleo tutto verso il basso. Se invece avete scelto una frequenza compresa tra i 75-85 MHz il nucleo va ruotato verso l'alto.

Se avete inserito nel VCO la bobina Gialla e avete scelto una frequenza compresa tra 80-100 MHz, dovrete ruotare il nucleo tutto verso il basso.

Se invece avete scelto una frequenza compresa tra 110-135 MHz, il nucleo va ruotato verso l'alto.

Se avete inserito nel VCO la bobina Rossa e avete scelto una frequenza compresa tra i 105 e i 140 MHz, dovrete ruotare il nucleo tutto verso il basso, mentre se avete scelto una frequenza maggiore di 140 MHz o lo dovrete ruotare tutto verso l'alto o meglio ancora fino a far accendere il diodo led di aggancio.



Come cambiare FREQUENZA

Il VFO a PLL che avete già collocato nel mobile (vedi fig.18) è idoneo a lavorare nella gamma compresa tra i 75 e i 135 MHz e il micro ST7LITE09, che trovate incluso nel kit, è già programmato per generare una frequenza di 100 MHz, pari a 100.000.000 Hz.

Poiché non tutti vorranno trasmettere su una frequenza di 100 MHz, ma quasi sempre diversa, ad esempio sugli 88,5 MHz oppure sui 92 MHz o ancora sui 107,5 MHz, vi insegneremo come procedere per cambiare la frequenza dei 100 MHz, memorizzata nel micro ST7LITE09, con quella nuova che voi stessi sceglierete.

IL PROGRAMMATORE LX.1546

Per modificare la frequenza che noi abbiamo memorizzato all'interno del micro ST7, è necessario disporre del programmatore LX.1546 e del CD-Rom con i programmi inDART, DataBlaze e i nostri programmi dimostrativi (vedi rivista N.215).

Se ancora non possedete il **programmatore** siglato **LX.1546** e il **CD-Rom** con tutti i programmi per programmare il micro **ST7**, possiamo fornirveli.

Per memorizzare una **frequenza** di lavoro all'interno del micro **ST7**, dovete aver già installato nel vostro **computer** i programmi **Indart** e **DataBlaze** presenti nel **CD-Rom** e anche i programmi dimostrativi **NE.EXE**.

Vi ricordiamo che dopo aver montato lo stadio di alimentazione LX.1203 e il programmatore LX.1546, dovete effettuare tutti i **test** che abbiamo descritto nella rivista N.215, per avere la certezza che quanto montato funzioni in modo perfetto. Nota: se non avete la rivista N.215, potete richiederla quando ordinate il programmatore.

Anche se sappiamo che, a chi **non** si interessa di **digitale**, gli articoli sui **microprocessori** possono risultare piuttosto **noiosi** e a volte **incomprensibi**li, abbiamo progettato questo VFO proprio perché possiate appassionarvi alla **programmazione**. Se ci seguirete infatti, vi accorgerete che con i nostri semplici esempi, quello che ieri vi sembrava complicato e incomprensibile, domani vi sembrerà molto più semplice.

Vi ricordate quando i vostri genitori volevano insegnarvi ad andare in bicicletta?

Inizialmente non riuscivate a rimanere in equilibrio e ad ogni caduta corrispondeva un'escoriazione che vi faceva piangere.

Insistendo siete riusciti a mantenervi in equilibrio e oggi andate in bicicletta anche senza tenere le mani sul manubrio.

Quindi possiamo affermare che è bastato un po' d'impegno, e qualche caduta, per diventare esperti ciclisti.

INSTALLARE II PROGRAMMA VCO

La prima operazione che dovete eseguire è installare nel vostro computer il programma VCO che trovate nel floppy allegato al kit LX.1565.

In possesso del dischetto con il **programma VCO** inseritelo nel suo lettore, poi cliccate con il **mouse** in basso a sinistra sulla scritta **Start** o **Avvio** (vedi fig.19) e, quando appare la relativa finestra, andate sulla riga **Eseg**ui e cliccate nuovamente. Automaticamente appare la finestra di fig.20 e all'interno della casella **bianca** dovete scrivere:

A:\VCO.EXE quindi cliccate sul tasto OK.





In questo modo il programma viene installato nella sottodirectory VCO che si trova nella directory:

C:\Programmi\inDART-ST7\Work

COLLEGARE IL PROGRAMMATORE al VFO

Prima di qualsiasi altra operazione, dovete collegare la piattina che esce dal connettore presente sul pannello frontale del VFO-PLL siglato LX.1565 al programmatore LX.1546.

Sul retro del programmatore LX.1546 è presente un connettore maschio a 25 poli (vedi fig.5), che dovrete collegare tramite un cordone parallelo alla porta parallela del vostro computer (per intenderci quella a cui è normalmente collegata la stampante).

Il disegno visibile in fig.21 vi aiuterà a chiarire qualsiasi dubbio su questo collegamento.

Vi ricordiamo inoltre, che il programma Indart propone come scelta predefinita la porta parallela LPT1, ma è comunque possibile selezionare una porta parallela diversa da questa, seguendo le indicazioni descritte nella rivista N.215 a pag.116.

APRIRE II PROGRAMMA INDART

Per modificare la frequenza nel VCO dovete necessariamente aprire il programma Indart.

In fig.22 potete vedere tutte le fasi della sequenza descritta di seguito:

- cliccate sulla scritta Start o Avvio,
- spostate il cursore sulla scritta Programmi,

- nella finestra che appare spostate il cursore sulla scritta SofTec inDART-ST7,

- nell'ultima finestra cliccate una sola volta sulla scritta inDART-ST7.

A video comparirà il programma visibile in fig.23.

💩 Windows Update 🧕 WinZip		Microsoft Office HRPTdemo Prompt di MS-DOS	•		
<u> </u>	ی	SofTec inDART-ST7	🕒 ا	j asm	•
📃 Pre <u>f</u> eriti	•		G	Programmer	•
🔰 Dati recenti	•		C:	j Uninstall	•
🛓 Impostazioni	•		C <u>e</u>	j User Manuals	•
Irova	+		S	inDART-ST7	
🎐 <u>G</u> uida in linea 👘				inDART-ST7F Diagnosti	ic Test
🛛 <u>E</u> segui				Release Notes	
Disconnetti					

Fig.22 Per aprire il programma Indart cliccate sul tasto Start, poi spostate il cursore sulla riga Programmi; nella finestra a destra, andate sulla riga SofTec inDART-ST7 e nell'ultima finestra cliccate su inDART-ST7.





Fig.24 Cliccando sulla scritta File, nella barra dei menu, compare il menu a tendina vlsibile in questa figura. Per aprire il file Vco.wsp, cliccate su Open Workspace.

APRIRE il file VCO.WSP

Se in fig.23 cliccate sulla scritta File posta in alto a sinistra, vi appare il menu a tendina di fig.24.

Per aprire il file **vco.wsp** spostate il cursore sulla riga **Open Workspace**, quindi cliccate con il tasto sinistro del mouse.

Quando si apre la finestra di fig.25 spostate il mouse sull'icona con la **freccia** e cliccate una volta. Compaiono così subito altre scritte (vedi fig.26), e voi dovete cliccare **due volte** su **Work**.

Automaticamente appare un'altra finestra (vedi fig.27). Portate il mouse sulla scritta VCO e cliccate ancora due volte e quando compare la scritta vco.wsp (vedi fig.28) cliccate su questa scritta una sola volta, poi cliccate su Apri. Seguendo queste indicazioni appaiono a video le istruzioni in Assembler del programma VCO (vedi fig.29).

Nota: se, a causa dell'impostazione non standard di alcune specifiche del vostro sistema operativo,

Cerca in: Stvd7 I I I I		Fig.25 Quando comparirà la fine stra posta a sinistra, cliccate un sola volta sull'icona indicata co la freccia gialla.
	Open Workspace	? ×
Nome file:	Cerca in: inDAR	T-\$17 💽 🖻 🖉 🗃 🗐
Fig.26 Quando comparirà questa finestra, cliccate velocemente 2 volte sulla scritta Work.		
	Nome file:	Apri
	Tipo file: Projec	t Workspace (*.wsp) Annulla
		Fig.27 Subito comparirà questa nuova finestra e qui cliccate sem- pre 2 volte sulla scritta Vco.
	100	?IX
Nome file:	Open Workspace Cerca in: 🔂 Vco	
Nome file: Lipo file: Project Workspace (*.wsp)	Cerca in: Wco	

non appare il listato del programma, seguite le indicazioni descritte a pag.120 della rivista N.215.

CAMBIARE le TABULAZIONI

Se le varie parti delle istruzioni **non** fossero correttamente **incolonnate** (come visibile in fig.29) rendendo la lettura del programma un po' caotica, per leggere meglio il nostro **editor**, dovete semplicemente cliccare sulla scritta **Tools** nella barra dei menu e, quando vi appare la finestra di fig.30, cliccate sulla riga **Options**.

Quando compare la finestra di fig.31, selezionate la cartella **Edit/Debug** (vedi freccia) e, nella finestra che si apre, digitate il numero **8** a destra della scritta **Tab size**, dopodiché cliccate in basso prima sul tasto con la scritta **Applica** e poi su quello con la scritta **OK**.

Dopo questa operazione tutte le istruzioni saranno perfettamente incolonnate (vedi fig.32) e sarà più facile leggere il listato; inoltre se volete apportare delle modifiche o aggiungere dei vostri personali commenti, potete farlo senza correre il rischio di commettere errori.

Nota, a questo proposito vi consigliamo di leggere l'articolo intitolato "Impariamo ad usare il programma inDART-ST7", pubblicato in questa stessa rivista, perché troverete alcune interessanti indicazioni sull'uso del colore nell'editor di Indart, che vi saranno molto utili per il controllo delle modifiche che apporterete al programma VCO.

🛤 SofTec Microsystems inD	ART for ST7 - ST7 Visual Debug - vco.wsp	_ 8 ×
File Edit View Project De	bug Emulator Tools Window Help	
à 🖬 🖬 🎒 🛔		
00+183		
Waltanaue Tix	C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Vco\VCO.asm	
E VCo.wsp	29 ;***** NACR) ***************	-
	30 ;******************************	
- LJ vco.hex	31 ;	
	32	
	33 AO_out MACRO ;010 Macro per configurare	
	34 bset PDIR_A,#SDA :020 PA#SDA Out drain	1
	35 MEND ;030 Fine macro	
	36 ;	
	37 AO in MACRO ;040 Macro per configuare	
	38 bres PDIR A, #SDA :050 PA#SDA In Float	-
Works N SOU		*

Fig.29 Se il programma si presenta a video con le istruzioni NON BENE incolonnate, come visibile in figura, per riordinarle cliccate sulla scritta Tools che appare in alto.



Workspace Plac	📾 C:V	∙rogrammî\î	nDART-ST	7\Work\Ve	co\VCO asm	داם	×
B B vco.wsp B B VCO.BAT	29 30	; ***** ; *****	M A C	R 0 *	******	*********	
C YOUNGA	31 32	;				;	
	33 34	AO_out	MACRO bset	PDIR_A	,#SDA	:010 Macro per configurare :020 Pi#SDA Out drain :030 Fire macro	
	36 37	AO_in	MACRO			; 040 Macro per configuare	
Works	38 •		bres	PDIR A	,#SDA	;050 PA#SDA In Float	

Fig.32 Se avete correttamente eseguito le indicazioni riportate nelle figg.30-31, le diverse parti che compongono tutte le istruzioni del programma VCO appariranno perfettamente incolonnate e sarà quindi molto più semplice leggere il listato.

tasto Applica e poi sul tasto OK.

MODIFICARE la frequenza del VCO

Utilizzando la **barra** di scorrimento **verticale**, che si trova all'estrema **destra** del video, fate scorrere il **listato** fino a trovare l'istruzione che ha questo **commento** (vedi fig.33):

; 2720 >>>>MODIFICARE<<<<

Questa istruzione è riportata in fig.33 alla **riga 430** (vedi colonna a sinistra), voi però non prendete come riferimento la riga **430**, ma solo il numero **2720** del **commento**, perché se qualcuno di voi ha personalizzato il programma **Indart** potrebbe non ritrovare più la riga **430**.

Come potete vedere in fig.33 l'istruzione completa che dovete cercare è:

DC.W 1600 ; 2720 >>>>MODIFICARE<<<<

dove il numero **1600** è quello che risulta memorizzato all'interno del micro **ST7** del **VCO**, che vi consente di ottenere l'esatta frequenza di **100 MHz** quando i due **commutatori binari** sono posizionati sul numero **00**.

Per modificare all'interno del programma una diversa **frequenza** è necessario eseguire nell'ordine le seguenti operazioni. - inserire al posto di **1600** il numero che corrisponde alla frequenza che si vuole ottenere e per calcolarlo vi spiegheremo come fare,

- salvare il file vco.asm,

- ricompilare il sorgente.

Solo dopo aver ricompilato il **sorgente** potete riprogrammare il micro ST7 presente nella scheda LX.1565 del VFO-PLL con la nuova frequenza che avete calcolato.

Vi ricordiamo che dopo aver modificato, salvato e ricompilato il sorgente, all'interno del programma non troverete più il numero 1600, ma quello nuovo che avrete salvato.

IL NUMERO per GENERARE

Il **numero 1600** per ottenere una frequenza di **100** MHz quando i due commutatori binari sono posizionati a **00**, si ottiene dalla formula:

Numero = Frequenza in Hz : 62.500

Infatti, dividendo **100 MHz** convertiti in **hert**z per **62.500**, si ottiene proprio questo numero:

100.000.000 : 62.500 = 1.600



Fig.33 Per prelevare dal VCO una frequenza diversa da quella che noi abbiamo memorizzato all'interno del micro ST7, dovete solo cambiare il numero 1600 posto a sinistra del commento ; 2720 >>>>MODIFICARE<<<. Per trovare questa riga di commento, basta utilizzare la barra di scorrimento verticale posta sul lato destro della finestra. Ammesso di voler prelevare dal VCO una frequenza di 88,5 MHz, nel programma dovete inserire questo diverso numero:

88.500.000 : 62 500 = 1.416

Se poi volete prelevare dal VCO una frequenza di 92 MHz dovete inserire il numero:

92,000.000 : 62.500 = 1.472

Se invece volete prelevare 107,5 MHz, dovete inserire questo diverso numero:

107.500.000 : 62.500 = 1.720

ATTENZIONE: nei calcoli la frequenza va sempre convertita in hertz. Inoltre il numero che si ottiene va inserito nel programma senza nessun punto, quindi per i tre esempi riportati dovete inserire 1416 o 1470 o 1720.

Vi ricordiamo che la frequenza generata dal VCO si può aumentare agendo sui commutatori binari.

Infatti, per ogni numero che imposterete sui due commutatori binari, riuscirete ad aumentare la frequenza di base di 62.500 Hz.

Se volete aumentare o ridurre la frequenza generata, dovrete procedere in modo diverso. Ad esempio, se desiderate ottenere una frequenza di **100 MHz** tenendo i due **commutatori binari** impostati sul numero **50**, per poi **aumentarla** o ri**durla** agendo sui commutatori dovete prima fare questo calcolo:

100.000.000 - (50 x 62.500) = 96.875.000

Quindi per sapere quale numero inserire nel programma dovete dividere questa frequenza per 62.500, ottenendo questo nuovo numero:

96.875.000 : 62.500 = 1.550

In questo modo quando i due **commutatori bina**ri sono posizionati a **00** avete una frequenza di **96,875** MHz e quando sono a **50** avete una frequenza di **100** MHz. Infatti:

 $96.875.000 + (50 \times 62.500) = 100.000.000$

Volendo quindi prelevare dal VCO una frequenza di 88,5 MHz tenendo i due commutatori binari sul numero 00 dovete fare questa operazione:

88.500.000 : 62.500 = 1.416

1600

poi dovete cliccare sul numero 1600 che si trova nell'istruzione:

; 2720 >>>>MODIFICARE<<<<



DC W

Fig.34 Se volete che il VCO generi una frequenza di 88,5 MHz, dovete digitare, in sostituzione del numero 1600, il nuovo numero 1416, poi dovete salvare la modifica e anche ricompilare il programma cliccando sulle icone indicate con una freccia gialla.

	6	Buil	d (F7)
Save Text File (Ctrl+S)		jojoj	

Fig.35 Dopo aver modificato la frequenza, dovete cliccare sull'icona Save Text File, poi sull'icona Build, che nella fig.34 abbiamo indicato con due frecce gialle.

ukspace			
			<u> み % % %</u> 団 岡田 孟 幽
	C:\Programmi	\inDART-ST7\Work\Vco\VCO.a	sm *
VCD.BAT 42 425 426 426 426 426 426 430 431 432 433 434 435 436 437 439 Works Sou 440	7 7 9 1 1 2 3 4 5 7 8 7 8 7 8 7 8 7 8 7 8 7 8 7 9 9 7 8 7 8	DC.B 11000000b DC.W 1416 DC.B 11101110b DC.B 00000000b DC.B 11000001b DC.B "N.E.LX.1565 end	<pre>;2710 Address I2C SP5510 Wr ;************************************</pre>
put			; istruzione del programma
uild succeeded.			
	u in riles 1 ∖ F	ind in Files 2 \ Debug \ Console	1
eip, press F I		Ln 430, Col 21	IODIFIED BEAD CAP NUM SCRI DVB Stop Post
Fig 36 Done over a	tin t		Pieduy

e digitare al suo posto il numero 1416 che avete appena calcolato. Con questo numero il VCO genererà una frequenza di 88,5 MHz (vedi fig.34):

DC.W 1416 ; 2720 >>>>MODIFICARE<<<<

SALVARE la MODIFICA e RICOMPILABE

Dopo che avete modificato questo numero, per salvarlo dovete cliccare sull'icona con il dischetto (vedi fig.34).

In fig.35 vi facciamo vedere che andando con il cursore del mouse vicino a questa icona appare la scritta Save Text File (Ctrl+S).

Per ricompilare il programma dovete cliccare sull'icona Build visibile a destra in fig.34. In fig.35 vi facciamo vedere che ponendo il cursore del mouse vicino a questa icona appare la scritta Build (F7) poiché anche pigiando il tasto funzione F7 si avvia la ricompilazione.

Nella finestra **Output** di fig.36 apparirà in basso a sinistra la scritta **Build succeeded**, ma, come abbiamo spiegato nella 5° **lezione** (pubblicata in questa stessa rivista), non accontentatevi di questo messaggio e ricontrollate l'intero rapporto che deve essere uguale a quello visibile in fig.37.

Se alcune scritte fossero più marcate o ci fossero messaggi di errore, il nostro consiglio è quello di installare nuovamente dal floppy che vi forniamo l'intero software VCO e ripetere tutte le operazioni. A questo punto dobbiamo fare una piccola, ma utile precisazione.

X Bulput Starting "build" process: VCO.BAT C:\Programm1)inDART-ST7\Work\Vco>del vco.map C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Vco>asm -li vco.asm STRicroelectronics - Assembler - rel. 4.10 No errors on assembly of 'C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Vco\vco.asm' C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Vco>lyn vco.obj,vco.cod; STMicroelectronics - Linker - rel 3.10 200K namespace for approx 8150 publics No Errors found on Link. C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Vco>asm vcc.asm -sym -fi=vcc.map STMicroelectronics - Assembler - rel. 4.10 No errors on assembly of 'C:\Programm1\inDART-ST7\Work\Vco\vco.asm' C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Vco>obsend vco,f,vco.hex,intel STRicroelectronics - Obsend - rel 2.10 C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Vco> Build succeeded. Build & Tools & Find in Files 1 & Find in Files 2 & Debug & Console /

Fig.37 Come abbiamo spiegato nella 5° lezione sul micro ST7LITE09, pubblicata in questa stessa rivista, non dovete accontentarvi del messaggio indicato in fig.36, ma dovete ricontrollare che nessuna delle fasi della compilazione abbia messaggi di ERRORE. Il rapporto della compilazione deve essere uguale a quello visibile in questa figura.

Tutte le operazioni che avete eseguito finora hanno cambiato la frequenza solo all'interno del software, ma non nel programma memorizzato nel micro ST7 presente nel VFO.

Ovviamente se ora voi uscite dal programma **Indart** rimarrà memorizzata nel file la nuova frequenza salvata. Questo significa che se aprite nuovamente **Indart** non troverete più il valore **1600**, ma l'ultimo valore salvato.

Nel micro **ST7** invece è ancora memorizzato il programma con il valore **1600**, perché non abbiamo ancora provveduto a riprogrammarlo.

Prima di riprogrammare il micro con la nuova frequenza, vi consigliamo di eseguire il **Debug**, cioè il controllo del programma per essere certi che tutto funzioni perfettamente.

Infatti, come abbiamo spiegato nella rivista N.216, eseguendo il **Debug**, il programma in formato eseguibile viene effettivamente "caricato" all'interno della memoria del micro, che genera così l'ultima frequenza impostata nel programma.

COME fare il DEBUG del PROGRAMMA

Mandare in esecuzione il **Debug** è molto importante, perché vi consente di controllare se la frequenza in **uscita** è quella da voi desiderata.

Abbiamo già spiegato come effettuare il **Debug** di un programma nella 3° lezione della rivista N.216 e quindi vi ricordiamo solo le operazioni principali che dovete eseguire.

Per facilitarvi abbiamo riportato in fig.38 i quattro pulsanti necessari per eseguire il **Debug**.

1° attivate lo **Start Debugging** cliccando sull'icona posta a sinistra, ma non lo mandate ancora in e-secuzione.

2° cliccate sul pulsante Run la cui icona è un punto esclamativo in modo da eseguire il programma.

3º cliccando sul pulsante Stop Program, posto nell'ultima icona a destra, viene fermata l'esecu-



Fig.38 In questa figura riportiamo le 4 icone utili per eseguire il Debug del programma. Le icone Start e Stop Debugging servono per attivare o fermare il Debug. L'icona Run serve per eseguire il programma e l'icona Stop Program per fermarne l'esecuzione.

zione del programma.

4° cliccando sul pulsante Stop Debugging la cui icona è una X fermate il Debug.

Questi quattro pulsanti vanno utilizzati nella sequenza con la quale li abbiamo descritti.

Ogni volta che desiderate modificare la frequenza all'interno del programma, andate alla riga:

DC.W 1416 ; 2720 >>>>MODIFICARE<<<<

e sostituite il numero **1416** o qualsiasi altro numero che apparirà, con quello della frequenza nuova che volete sia generata.

Dopo aver cambiato il **numero** dovete ovviamente salvare la **modifica**, poi **ricompilare** il **programma** come abbiamo già spiegato e, se lo desiderate, potete nuovamente controllare con il **Debug** la **nuova frequenza**.

Dopo aver controllato che la frequenza inserita è quella corretta, fermate l'esecuzione del Debug cliccando prima sul pulsante Stop Program poi sul pulsante Stop Debugging (di fig.38).

INSERIRE la FRÉQUENZA nel MICRO ST

Se avete mandato in esecuzione il programma con il **Debug**, nel micro **ST7LITE09** che si trova nella scheda **LX.1565** risulta già presente la nuova frequenza da voi modificata.

Per far lavorare il micro in autonomia, cioè senza il programma **Indart**, occorre r**iprogrammare** il microprocessore utilizzando il programma **DataBla**ze, quindi senza chiudere il programma **Indart**, aprite il programma **DataBlaze** (vedi fig.39).

Per maggiore precisione, riportiamo passo per passo tutte le operazioni che dovete eseguire.

COME aprire il PROGRAMMA DATABLAZE

In fig.39 potete vedere tutta la sequenza delle operazioni descritte di seguito:

- cliccate sulla scritta Start o Avvio,
- spostate il cursore sulla scritta Programmi,
- nella finestra che appare spostate il cursore sulla scritta SofTec inDART-ST7,

😭 Programmi	SofTec in DART-ST7	🕨 📴 asm	•
Freferiti	•	Programmer	DataBlaze Programmer
🚔 Dati recenti	•	💼 Uninstall	
😸 Impostazioni	•	User Manuals	•
Trova	•	inDART-ST7	
Guida in linea		inDART-ST7F Diagnostic Test	
Esegui		Release Notes	
👌 Disconnetti	-		
Dhiudi sessione			
A Start			
			tort noi encetate il





Fig.41 Per aprire il file Vco.mpp potete anche cliccare sulla scritta Project, nella barra dei menu, e poi sulla scritta Open.

- nella finestra che appare spostate il cursore sul-

- nell'ultima finestra cliccate una sola volta sulla scritta DataBlaze.

A video comparirà il programma visibile in fig.40.



Fig.42 Quando comparirà questa finestra, cliccate una sola volta sull'icona indicata in figura da una freccia gialla.

APRIRE II PROGRAMMA VCO.MPP

Per aprire il file potete cliccare sull'icona **Open Project** indicata in fig.40 con una freccia gialla, oppure cliccate sulla scritta **Project**, che si trova nella barra dei menu, quindi portate il cursore sulla scritta **Open** e cliccate (vedi fig.41).



Quando si apre la finestra di fig.42 spostate il mouse sul pulsante evidenziato dalla freccia di colore giallo e cliccate una volta.

Compare così una finestra con altre scritte (vedi fig.43), e qui cliccate, ma una sola volta su (C:).

A questo punto sul vostro video si apre una finestra simile a quella da noi riportata in fig.44 con la lista dei programmi che avete sul vostro computer. Cercate la scritta **Program**mi, che potrebbe essere in una posizione diversa, e cliccate **due** volte.

Quando compare la finestra con la scritta inDART-ST7 (vedi fig.45) cliccate due volte velocemente sopra questa scritta.

Quando a video compare la finestra di fig.46 cliccate, sempre velocemente, due volte su Work, e poi cliccate due volte su Vco in fig.47.

Infine cliccate **una volta** su v**co.mpp** e poi su **Apri** in fig.48 e a video comparirà la finestra di fig.49, che è simile a quella di fig.40 solo che sono diventati **attivi** molti pulsanti.

RIPROGRAMMARE II MICRO ST

Per riprogrammare il micro ST7, affinché la scheda LX.1565 possa generare la frequenza desiderata senza Indart, dovete cliccare sull'icona Program e quando compare la finestra di fig.50 assicuratevi che tutte le caselline siano spuntate come in fig.51 quindi cliccate su Start.

Quando compare la frase che potete leggere in basso in fig.52 e cioè:

OK. The requested operations were successful

significa che il vostro micro ST7 è stato correttamente riprogrammato quindi potete cliccare sul pulsante **Exit** in fig.52.

Se invece della scritta OK compare il messaggio visibile in fig.53, significa che non c'è connessione tra il computer e il programmatore LX.1546.

Per prima cosa verificate di aver settato anche in **DataBlaze** la porta parallela alla quale avete effettivamente collegato il programmatore **LX.1546**.



la visibile in fig.40. Per riprogrammare il micro cliccate su Program (vedi freccia).



Quindi cliccate sul pulsante **Settings** e nella finestra che appare (vedi fig.54) controllate **solamente** quale porta è settata senza modificare altro.

Se la porta parallela selezionata non è quella a cui avete collegato il programmatore, cliccate sulla freccia in basso (vedi fig.55) e poi cliccate sul nome della porta alla quale avete collegato il programmatore.

Per confermare cliccate su OK.

Se invece, la porta parallela scelta è effettivamente quella a cui è collegato il programmatore, non vi rimane che cliccare sul pulsante OK di fig.54 e poi sul pulsante OK di fig.53, quindi controllate di aver eseguito correttamente il montaggio del programmatore e della scheda del VFO.

UTILIZZARE II VFO

Una volta riprogrammato il micro, per utilizzare il **VFO** dovete compiere queste due sole operazioni:

- scollegare dal connettore del VFO la piattina che risulta collegata al programmatore LX.1546,

- spegnere l'interruttore **S1** del **VFO** in modo da togliere al circuito la sua tensione di alimentazione, poi attendere **qualche secondo**, affinché i condensatori elettrolitici si scarichino, dopodiché potrete fornire nuovamente la tensione.

CONCLUSIONE

Eseguendo un paio di volte il cambio di frequenza vi accorgerete che, in realtà, si tratta di un'operazione molto più semplice di quanto la sua descrizione non farebbe supporre.

Il vantaggio che presenta questo circuito è quello di poter **cambiare** la frequenza **senza** dover togliere il micro **ST7** dal **VFO** e di poterla modificare per migliaia e migliaia di volte cambiando un solo **numero** (vedi fig.**33**), quindi se imparerete ad usare questo software potrete realizzare qualsiasi tipo di **VFO** su qualsiasi frequenza.

Poniamo il caso che abbiate già riprogrammato il



di fig.35, apparirà questa finestra. Dovrete cliccare sul tasto SI per aggiornare il file.

micro, ma che vogliate nuovamente modificare il valore per generare una nuova frequenza di base. Senza staccare il programmatore e la scheda LX.1565 dal computer e senza uscire dal programma DataBlaze, tornate nuovamente nel programma Indart.

Ammesso di voler realizzare un VFO che fornisca una frequenza di base di 480,5 MHz, dovete sostituire il numero 1600 con questo nuovo numero:

480.500.000 : 62.500 = 7.688

Poi salvate cliccando sul pulsante **Save** e ricompilate cliccando sul pulsante **Build** (vedi fig.**3**5).

Quando tornerete al programma **DataBlaze** comparirà a video il messaggio visibile in fig.56, che vi informa che il file è stato aggiornato.

COSTO di REALIZZAZIONE del PLL

Costo di tutti i componenti visibili nelle figg.8-9-10 necessari per realizzare lo **stadio PLL** siglato LX.1565, compresi una **piattina PT10.30** per il collegamento del **Programmatore** alla scheda **PLL** (vedi fig.6), un **micro ST7** programmato sulla frequenza di **100 MHz**, che potrete modificare utilizzando il dischetto **floppy DF.1565** (anch'esso compreso nel costo del kit), ed il **mobile plastico** completo di due mascherine in **alluminio** forate e serigrafate **Euro 56,50**

Costo del solo stampato LX.1565 Euro 6,00

A richiesta, possiamo fornire il cordone da 25 fili lungo 180 cm completo di connettori maschio-femmina per eseguire il collegamento tra computer e programmatore (codice cordone CA06.2) Euro 4,10

COSTO di REALIZZAZIONE del VCO

Costo di tutti i componenti visibili nelle figg.14-15 necessari per realizzare lo **stadio VCO** siglato **LX.1566** in grado di fornire in uscita **100 milliwatt Euro 35,00**

Costo del solo stampato LX.1566 Euro 5,20

IMPORTANTE: quando ordinate il kit specificate per quale gamma volete costruirlo, in modo che potremo fornirvi la relativa bobina L1 e tutti i condensatori necessari per realizzare i filtri **passa-basso**:

L1 colore Blu per la gamma 50-85 MHz L1 colore Giallo per la gamma 75-135 MHz

L1 colore Rosso per la gamma 105-180 MHz

Programmare in Assembler gli ST6 Teoria e Pratica in un solo Cd-Rom

NOVITÀ PROGRAMMA PRINCIPALE main wdog, 0feh 1di ldi 1sh.0 1di msb.0 TO INS WAR LONGER X up dw, 1 1.61 drw, digit.w Idi del1.17 1di de12,255 1di wdog, Ofeh 1di 7 77 77 77 77 77 77 77 77 7 77 77 77 17 17 77 77 77 call mulplx del2 dec main3 jrz main2 jp STG Programmatore x ST6 🛷 33

HETTRONICA ST6 offection Configurazione minima del computer

Processore Pentium 90 Scheda video Super VGA Lettore CD-Rom 8x

Ram 16 Megabyte Display 800x600 (16 bit) Windows 95 o Superiore Per il normale funzionamento occorre Internet Explorer

o Netscape o Opera. Gli articoli si possono consultare anche su computer tipo MACINTOSH

In un unico CD-Rom la raccolta di tutti gli articoli sui microprocessori serie ST62/10-15-20-25-60-65 e ST6/C e sul linguaggio di programmazione Assembler da noi pubblicati negli ultimi anni: dai due programmatori in kit, ai circuiti di prova, dalla spiegazione teorica delle istruzioni del linguaggio Assembler, alla loro applicazione pratica in elettronica, dagli accorgimenti per utilizzare al meglio le istruzioni e la memoria dei micro, al corretto uso dei software emulatori.

Inoltre, nello stesso CD, un inedito sulla funzione Timer e tutti i programmi-sorgenti e i software emulatori per simulare i vostri programmi.

Nota: i sorgenti si trovano nella cartella Dos del CD ST6 Collection e vanno installati seguendo le istruzioni relative all'articolo in cui sono stati descritti. Vi ricordiamo che prima di eseguire o simulare i sorgenti dei programmi raccolti nel CD-Rom, è necessario compilarli seguendo le istruzioni descritte in maniera dettagliata nell'articolo Opzioni del Compilatore Assembler.

Costo del CD-Rom ST6 Collection cadice CDR05.1 Euro 10,30

Per ricevere il CD-Rom potete inviare un vaglia, un assegno o il CCP allegato a fine rivista a:

NUOVA ELETTRONICA via Cracovia, n.19 40139 Bologna ITALY

o, se preferite, potete ordinarlo al nostro sito internet:

WWW.NUOVAELETTRONICA.IT

dove è possibile effettuare il pagamento anche con carta di credito.

Nota: richiedendolo in contrassegno dovete pagare un supplemento di Euro 4,60.



COME PROGRAMMARE

In questa quarta lezione sul linguaggio Assembler per i microprocessori ST7LITE09 vi spieghiamo il registro Stack Pointer e la gestione della Stack Memory, quindi iniziamo a parlare delle modalità di indirizzamento. Prima di affrontare queste pagine, vi consigliamo di rileggere le lezioni precedenti.

INDIRIZZARE la MEMORIA

Nella 2° lezione, pubblicata sulla rivista N.216, abbiamo iniziato a parlare del "core" del microprocessore ST7 specificando, tra le altre cose, che è in grado di indirizzare ognuna delle celle di memoria di cui è dotato questo micro, sia che si tratti di memoria Ram, Rom, Eeprom o Stack.

Quando parliamo di **indirizzamento** intendiamo la possibilità di identificare univocamente ogni **cella** (al fine di prelevare il valore in essa contenuto oppure di riempirla) assegnandole un numero, detto **indirizzo**, così come, ad esempio, ad ogni abitazione si associa un numero civico.

Nel caso specifico della memoria di **Stack**, quando un valore, che può essere il **contenuto** di un **registro** o la **locazione** di una **istruzione**, viene memorizzato nella parte di memoria visibile in fig.1, automaticamente viene memorizzato anche l'indirizzo o se preferite il "**punto**" in cui è possibile rintracciarlo nella memoria. Ovviamente l'operazione di **indirizzamento** deve essere gestita secondo criteri precisi, altrimenti si corre il rischio di puntare ad una locazione di memoria che contiene un valore diverso da quello che la seguenza logica di esecuzione richiederebbe.

In realtà il concetto di **indirizzamento** è molto più ampio di quello descritto in queste poche righe, ma era importante chiarire alcuni suoi aspetti per potervi parlare del registro **Stack Pointe**r e poter così concludere la trattazione teorica dei registri del "core" del microprocessore **ST7** iniziata nella rivista **N.216**.

SP - Stack Pointer

Lo Stack Pointer (vedi fig.1) è un registro a 16 bit utilizzato per indirizzare la Stack Memory, cioè quella parte di memoria che serve a gestire il corretto rientro dalle sub-routine o dagli interrupt e nella quale possiamo memorizzare i valori contenuti in alcuni registri di sistema (i registri indice X e Y e il registro accumulatore A). Per questo motivo non possiamo spiegare lo Stack Pointer senza prima fare alcune premesse sulla Stack Memory.

La parola **stack** si usa in inglese per rappresentare una "pila" di oggetti posti l'uno sopra l'altro e identifica perfettamente la struttura della nostra **Stack Memory** (vedi fig.2).

Pensate, ad esempio, ad una pila di piatti.

Quando se ne aggiunge uno, lo si pone sopra il precedente e la **pila** cresce verso l'**alto**. Quando se ne asporta **uno**, si toglie iniziando dall'ultimo che è stato appoggiato e così la **pila** si abbassa.

Quello che non dovete mai dimenticare è che i piatti vengono aggiunti e levati sempre dallo stesso lato, cioè da sopra.



essere paragonata ad una pila di platti. Quando formiamo la pila aggiungiamo i piatti dall'alto. Quando vogliamo prelevare, ad esempio, il quinto piatto contando dall'alto, dobbiamo prima togliere nell'ordine il 1°, il 2°, il 3°, il 4° e, poi, il 5° piatto.

i microprocessori ST7 LITE 09



Non è possibile togliere piatti da sotto o dal centro della pila, perché perderebbe senso l'idea alla base della gestione a **stack** della **memoria**, di cui parleremo tra poco.

Così, supponendo di avere una pila di 7 piatti, per togliere il 5° piatto dovrete prima togliere, partendo dall'alto, il 1° - 2°- 3°- 4° infine il 5° piatto.

La Stack Memory è gestita allo stesso modo, con la sola differenza che al posto dei "piatti" abbiamo a che fare con delle celle di memoria. Per la precisione, la Stack Memory occupa nella Data Ram un numero di celle pari a 64 dislocate dall'indirizzo C0h all'indirizzo FFh (vedi tabella a fianco).

Nota: vogliamo rammentarvi che la lettera h significa che gli indirizzi sono espressi in **esadecimale**.

Quando viene lanciato il comando **call** o il comando **push** o viene attivata una richiesta di **interrupt**, la "pila" nella **Stack Memory** aumenta, mentre quando vengono eseguiti i comandi **ret** o p**op** o **iret**, la "pila" si abbassa.

Come avevamo visto a proposito dei piatti, l'ultima locazione di memoria ad essere occupata, è la prima ad essere liberata.

Per discriminare i 64 bytes della Stack Memory sono sufficienti i primi 6 bit dello Stack Pointer:

SHO SP1 SP1 SP1 S	hit 5	bit 4	bit 3	bit 2	bit 1	bit 0
CD5 SP4 SP3 SP2 OF	CD5	SP4	SP3	SP2	SP1	SP0

Infatti, applicando la matematica binaria, con soli 6 bit possiamo ottenere 64 combinazioni diverse, una per ogni byte della Stack Memory.

Il valore contenuto nei sei bit può andare da **0** (quando tutti i bit sono a **0**) a **63** (quando tutti i bit sono a **1**) e da 0 a **63** sono 64 combinazioni.

Quando tutti i bit dello Stack Pointer sono a 0, il registro punta al 1° byte della Stack Memory (cioè al byte C0h), quando tutti i bit dello Stack Pointer sono a 1, il registro punta al 64° byte della Stack Memory (cioè al byte FFh).

La tabella N.1 chiarirà ogni più piccolo dubbio.

In tabella abbiamo riportato le 64 configurazioni dei 6 bit del registro Stack Pointer, che indirizzano i 64 bytes della Stack Memory. Quando i sei bit sono tutti a 1, lo Stack Pointer punta a FFh, quando i sei bit sono tutti a 0, lo Stack Pointer punta a COh.

TABELLA N.1

	sunta a Sta	ck Memory
Stack Pointer	1° byto = C0b	
000000	2° byte - C1h	
0 0 0 0 0 1	3° byte – C2h	
	4° byte – C3h	
	5° byte – C4h	
0 0 0 1 0 1	6° byte – C5h	
0 0 0 1 1 0	7° byte – C6h	
000111	8° byte – C7h	
001000	9° byte – C8h	
001001	10° byte – C9h	
001010	11° byte – CAh	
001011	12° byte – CBh	
001100	13° byte – CCh	
001101	14° byte – CDil	
001110	15° byte - CEh	
001111	17° byte – D0h	
010000	18° byte – D1h	
010001	19° byte – D2h	
0 1 0 0 1 1	20° byte – D3h	
	21° byte – D4h	
010101	22° byte – D5h	
010110	23° byte – D6h	
010111	24° byte – D7h	
011000	25° byte – D8h	
011001	26° byte – D9h	
011010	27° byte – DAn	
011011	28° byte – DBh	
011100	29° byte - DCh	
011101	30 byte - DEh	
011110	32° byte – DFh	
	33° byte – E0h	
100001	34° byte – E1h	
100010	35° byte – E2h	
100011	36° byte – E3h	
100100	37° byte – E4h	
100101	38° byte – E5h	
100110	39° byte – Ebh	
100111	40° byte - E/11	
101000	41 byte - Eon	
101001	43° byte – EAh	
	44° byte – EBh	
	45° byte – ECh	
101101	46° byte – EDh	
101110	47° byte – EEh	
101111	48° byte – EFh	
110000	49° byte – F0h	
11000	1 50° byte – Fin	
11001	$\frac{51^{\circ} \text{ byte} - \text{F2II}}{52^{\circ} \text{ byte} - \text{F3h}}$	
11001	52 byte - F4h	
11010	1 54° byte – F5h	
	0 55° byte – F6h	
11011	1 56° byte – F7h	
1 1 1 0 0	0 57° byte – F8h	
11100	1 58° byte – F9h	
11101	0 59° byte – FAh	
11101	1 60° byte – FBh	
11110	0 61° byte – FCh	
11110	1 62° byte – FDh	
11111	0 63° byte - FEII	1
11111	1 64° byte – FFN	

Nota: se non avete ancora acquisito dimestichezza con i numeri binari ed esadecimali, vi consigliamo la lettura dell'articolo "L'ABC del linguaggio esadecimale e binario", che si trova a pag.372 del nostro **Handbook**.

Prima di passare agli esempi, dobbiamo ancora precisare che lo **Stack Pointer** è automaticamente inizializzato al valore **FFh**.

Durante l'esecuzione di un programma lo Stack Pointer contiene sempre l'indirizzo di Stack Memory successivo a quello a cui è arrivata la pila, in pratica indica sempre il primo indirizzo libero.

ATTENZIONE

Alcuni lettori, dopo aver letto delle caratteristiche generali del micro ST7 sulla rivista N.215, ci hanno scritto disorientati, perché secondo i loro calcoli le dimensioni delle varie aree di memoria non collimano con quelle da noi dichiarate nella rivista.

Come è possibile, ci scrivono, che la Stack Memory, dislocata come noi affermiamo da C0h a FFh, cioè da 192 a 255, occupi 64 bytes, quando:

255 - 192 = 63 e non 64?

Quando volete calcolare la dimensione di una memoria, **non** dovete fare una **differenza**, ma dovete calcolare l'**intervallo**, cioè dovete considerare anche i due valori estremi.

Questo significa che, sempre a proposito della **Stack Memory**, anche i valori estremi **C0h** e **FFh** fanno parte della memoria.

Per comodità di calcolo si può anche fare una sottrazione, ma in questo caso dovete anche ricordare di aggiungere 1, perché in realtà quello che deve risultare non è una differenza tra due valori, ma un INTERVALLO.

La "convenzione" di sommare 1 alla differenza tra due valori al fine di calcolarne l'intervallo, si utilizza ogniqualvolta sia necessario determinare un valore compreso tra due valori noti.

Ad esempio, se la ditta in cui lavorate rimane chiusa **dal** 3 Agosto **al** 27 Agosto, i vostri giorni di ferie non sono: 27 - 3 = 24, ma 27 - 3 + 1 = 25, perché la ditta è chiusa anche il 3 Agosto.

PRIMO ESEMPIO

Per capire come funziona la gestione del registro di **Stack**, partiamo dall'inizio, cioè da quando si attiva la fase di **power on reset** e il programma inizia a lavorare. In questa fase la Stack Memory è vuota. Poiché lo Stack Pointer indica sempre il primo indirizzo libero e la memoria di Stack si riempie a "rovescio", il registro di Stack contiene il valore 111111 punta cioè al 64° byte della memoria di Stack che è FFh. In fig.3, abbiamo reso visivamente questo stato.

Supponiamo che l'esecuzione del programma continui con una serie di istruzioni che non ci interessano, fino ad arrivare alle istruzioni che chiamano in causa anche la **Stack Memory** e quindi lo **Stack Pointer**, perché vengono attivate, una dentro l'altra, due **sub-routine** (vedi le istruzioni **call rout01** e **call rout02** nel listato più avanti) e viene inoltre richiesta la memorizzazione del valore contenuto nel **registro X** (vedi l'istruzione **push x**).

Sarà ora nostra premura spiegare questo gruppo di istruzioni in maniera molto esauriente, perché non capire il funzionamento e la gestione del registro di Stack, potrebbe essere fonte di molti problemi, a prima vista "incomprensibili".

Listato programma 1° ESEMPIO

(FA89h)		call	rout01
(FA8Ch)		ld	a,VART1
(FA8Fh)		рор	x
(FA90h)		add	a,x

(FD03h)	rout01	ld	x,#D5h
(FD05h)		push	x
(FD06h)		call	rout02
(FD09h)		ld	VART2,x
(FD0Ch)		ret	

(FD0Fh)	rout02	ld	x,#40h
(FD2Ah)		ret	

Nota: i valori esadecimali in corsivo racchiusi tra parentesi rappresentano l'indirizzo di memoria programma delle istruzioni, cioè quella parte di memoria che contiene tutte le istruzioni in formato eseguibile. Ovviamente si tratta di valori ipotetici, inseriti al solo scopo di spiegarvi come funziona la memoria di Stack e il registro Stack Pointer.

I più smaliziati tra voi si saranno forse già accorti che in queste poche righe di programma abbiamo inserito un errore. Questo vi aiuterà a capire meglio la gestione del registro di **Stack** e a non incorrere poi nello stesso errore quando scriverete i vostri programmi. Con l'istruzione call rout01 il programma salta alla sub-routine con etichetta rout01, ma prima memorizza nella Stack Memory l'indirizzo dell'istruzione successiva alla richiesta di avvio della subroutine, che nel nostro caso è FA8Ch.

In questo modo potrà tornare all'esecuzione del programma una volta che la sub-routine sarà stata eseguita.

Per sapere dove "posizionare" nella **Stack Memory** questo indirizzo, viene interrogato lo **Stack Pointer** che, come abbiamo detto, "punta" sempre al primo byte di **Stack Memory** libero.

In questo caso lo **Stack Pointer** punta a **FFh** (vedi fig.3) e quindi l'indirizzo **FA8Ch** di **Program Counter** viene memorizzato a partire dalla locazione **FFh** della **Stack Memory**.

Poiché si tratta di un indirizzo di 2 bytes, occupa due locazioni, la FFh e la FEh.

Di conseguenza, lo **Stack Pointer** si decrementa di **2** e punta al primo indirizzo libero della **Stack Memory**, cioè **FDh**.

La fig.4 visualizza quanto descritto.

Il programma esegue ora l'istruzione relativa all'etichetta **rout01**, cioè Id **x,#D5h** che carica nel registro X il valore **D5h**.

L'istruzione successiva è push x e si utilizza per salvare il contenuto dell'operando (in questo caso di X) nella Stack Memory.

Il meccanismo è lo stesso descritto sopra, con la sola differenza che il registro X è lungo 1 byte, quindi il valore in esso contenuto (D5h) occupa un solo byte della Stack Memory.

Lo Stack Pointer si decrementa perciò di 1 e punta al primo indirizzo libero, che è FCh.

La fig.5 visualizza quanto descritto.

E' normale che nelle sub-routine si utilizzino i registri X, Y e A per varie operazioni e quindi è comodo utilizzare l'istruzione push per salvare nella Stack Memory i valori precedenti.

Il programma prosegue con l'istruzione **call rout02**, ma prima deve memorizzare nella **Stack Memory** l'indirizzo dell'istruzione successiva alla richiesta di avvio della sub-routine, cioè **FD09**h, per poterci tornare una volta che la sub-routine sarà stata eseguita.

Poiché l'indirizzo di **Program Counter** al quale tornare è lungo **2 byte**s, occupa nella **Stack Memory** due locazioni di memoria come visualizzato nel disegno di fig.6.

Lo Stack Pointer punta ora all'indirizzo FAh.



Fig.3 Lo Stack Pointer indica sempre il primo byte libero della Stack Memory e poiché la Stack Memory si riempie a partire da FFh, lo Stack Pointer punta a FFh.



Fig.4 Con l'istruzione call rout01, viene salvato l'indirizzo di Program Counter successivo alla richiesta di avvio della sub-routine, cioè FA8Ch.



Fig.5 Con l'istruzione push x, viene salvato il valore contenuto nel registro X, cioè D5h. Poiché il registro X è lungo 1 byte, il valore occupa un byte di Stack Memory.



Fig.6 Quando il programma incontra l'istruzione call rout02, memorizza il valore di Program Counter successivo alla richiesta di avvio sub-routine, cioè FD09h.



Fig.7 Con il comando ret che segnala la fine della sub-routine rout02, lo Stack Pointer si incrementa di 2 bytes e il programma salta all'istruzione FD09h.



Fig.8 Con il comando ret che segnala la fine della sub-routine rout01, lo Stack Pointer si incrementa di 2 bytes e il programma salta erroneamente a D5FAh. Il programma salta quindi alla sub-routine **rout02** ed esegue l'istruzione **Id x,#40h**, cioè carica nel registro **X** il valore **40h**.

Il valore precedentemente caricato nel registro X (cioè D5h) non viene perso, perché con l'istruzione push x l'avevamo salvato nella Stack Memory.

Il programma prosegue eseguendo le istruzioni della sub-routine con etichetta **rout02** e arriva infine all'istruzione **ret** (retourn), che deve sempre essere l'ultima istruzione di una sub-routine, perché consente di tornare al programma che l'ha fanciata.

Quando questa istruzione viene eseguita, lo Stack Pointer viene incrementato di 2 bytes e punta alla locazione FCh.

I valori di **Stack Memory** presenti a quell'indirizzo, cioè **FD09h**, vengono inseriti nel **Program Counter** e il programma a questo punto salta a questo indirizzo ed esegue l'istruzione ad esso associata, cioè **Id VART2,x**. Nell'esempio di fig.7 è visualizzato quanto appena detto.

L'istruzione Id VART2,x carica nella variabile VART2 il valore contenuto nel registro X.

Il programma prosegue poi con l'istruzione ret che segnala la fine della sub-routine rout01.

Il meccanismo a questo punto è identico alla ret precedente; cambiano solo i dati e quindi lo Stack Pointer viene incrementato di 2 bytes e assume il valore FEh.

I valori di **Stack Memory** presenti a quell'indirizzo dovrebbero corrispondere all'indirizzo di memoria successivo all'istruzione **call rout01** e cioè **FA8Ch**, ma se guardate l'esempio di fig.8 vedrete che all'indirizzo **FEh** della **Stack Memory** troviamo il valore **D5FAh**, che non corrisponde a nessun indirizzo di memoria programma.

li programma a questo punto esegue un salto ad una locazione di memoria non prevista, con la conseguenza che il software può bloccarsi o procedere in modo anomalo.

Qualcosa NON ha funzionato bene. Cosa è successo?

Semplicemente abbiamo commesso un errore nello scrivere le istruzioni e, ritornando all'esempio dei piatti, abbiamo tentato di toglierne uno, senza prima togliere in successione i precedenti.

Infatti, prima dell'attivazione della sub-routine rout02, avevamo inserito l'istruzione push x, per salvare nella Stack Memory il valore del registro X. Per prelevare dalla Stack Memory questo va-



lore e inserirlo nuovamente nel **registro X**, dobbiamo usare l'istruzione **pop x**, ma non nel punto in cui l'avevamo inizialmente messa.

Dobbiamo spostarla da:

(FA89h)	call	rout01
(FA8Ch)	ld	a,VART1
(FA8Fh)	рор	X
(FA90h)	add	a,x

per inserirla prima dell'istruzione ret che chiude la sub-routine rout01:

(FD03h)	rout01	ld	x,#D5h
(FD05h)		push	x
(FD06h)		call	rout02
(FD09h)		ld	VART2,x
(FD0Ch)		рор	X
(FD0Dh)		ret	
A CONTRACT OF A			

Questa istruzione oltre a ripristinare nel registro X il valore salvato nella **Stack Memory** con l'istruzione **push x**, incrementa correttamente di 1 lo **Stack Pointer** che punta così a **FDh**.

Nell'esempio di fig.9 è visibile il valore corretto.

A questo punto, il programma, con l'istruzione ret che chiude la sub-routine con etichetta rout01, "rientra" correttamente all'indirizzo di memoria FA8Ch e può proseguire con le altre istruzioni. Nell'esempio di fig.10 è visualizzato quanto detto.

SECONDO ESEMPIO

Il secondo caso che dobbiamo analizzare è legato alla gestione del registro di Stack in presenza di eventuali interrupt.

Quando avviene una richiesta di **interrupt**, il programma salta automaticamente all'indirizzo di memoria riservato alla sua gestione e, se è presente, attiva la sub-routine relativa.

Cosa succede in questo caso nei livelli di Stack? L'esempio che segue servirà a spiegarvi come si comporta il registro Stack Pointer.

Poniamo il caso di un programma che, durante l'esecuzione di un'istruzione, rileva una richiesta di interrupt dal **Timer**.

Di seguito abbiamo scritto alcune istruzioni di questo ipotetico programma.

L'etichetta **irq_t** simula la **sub-routine** che viene attivata dalla gestione dell'**interrupt**.

Listato programma 2° ESEMPIO

(FA80h)		cp	a,#5Ah
(FA83h)		jreq	noset_a
(FA95h)	set_a	bset	#3,PORT_B
(FC01h)	irq_t	ld	a,#23h
(FC03h)		Id	LTCSR,a
(FC1Ah)		iret	



Fig.11 Quando si attiva la richiesta di interrupt dal Timer, lo Stack Pointer sta puntando a FDh e il programma salta alla subroutine con etichetta irq_t.



Fig.13 Inoltre vengono salvati anche i valori contenuti nei registri X, A e CC, che essendo lunghi 1 byte (vedi fig.1), decrementano lo Stack Pointer di altri 3 bytes.

Il programma esegue l'istruzione cp a,#5Ah e quindi compara il valore contenuto nell'accumulatore A con il valore 5Ah.

Proprio in questo istante si attiva la richiesta di interrupt da parte del Timer.

L'istruzione in esecuzione viene comunque terminata, poi, tramite i vettori di interrupt, viene attivata la sub-routine irq_t.

L'attivazione di una sub-routine tramite vettore di interrupt si comporta praticamente come una cali, pertanto nella Stack Memory, all'indirizzo indicato nello Stack Pointer, viene memorizzato l'indirizzo di memoria programma relativo all'istruzione suc-

Fig.12 Allo stesso modo del comando call, quando si attiva una sub-routine di interrupt, nella Stack Memory viene memorizzato il valore di Program Counter,



Fig.14 Il comando iret di rientro da un interrupt, incrementa lo Stack Pointer di 5 bytes, perché vengono ripristinati i valori dei registri Program Counter, X, A e CC.

cessiva a quella che era in esecuzione al momento dell'interrupt, che nel nostro caso è:

(FA83h) irec

noset a

Quindi nella Stack Memory viene memorizzato a partire dal primo byte libero l'indirizzo FA83h.

Poi, in successione, vengono AUTOMATICAMEN-TE memorizzati i valori contenuti nel registro X, nell'accumulatore A e nel Condition Code CC. Lo Stack Pointer perciò si decrementa di altri 3 bytes rispetto al valore precedente.

Nell'esempio di fig.11 abbiamo raffigurato l'ipotetico stato di Stack Memory e di Stack Pointer prima dell'Interrupt. Mentre negli esempi di fig.12 e fig.13 è riportato lo stato del registro **Stack** subito dopo l'attivazione di irq_t.

Perché vengono salvati i registri X, A e CC? Solitamente l'esecuzione dell'Interrupt provoca dei cambiamenti nei valori contenuti all'interno di questi registri, quindi al rientro dall'Interrupt è necessario ripristinare i valori precedenti la sua esecuzione, cosa che si può fare solo se questi sono stati memorizzati.

Questi tre registri del Core vengono salvati, come abbiamo già spiegato, in **automatico**.

Il registro Y al contrario non viene salvato in automatico, perché è stata mantenuta la compatibilità con i primi micro della famiglia **HC05**.

In ogni caso, se necessario, potete salvare anche il contenuto di questo registro via software tramite il comando **push**, che abbiamo utilizzato nell'esempio precedente, ricordandovi di ripristinare il valore prima del rientro dall'Interrupt con il comando **pop**. Le istruzioni corrette sono:

push	у	; salva contenuto di Y	
		; istruzioni del programma	
	····	; istruzioni del programma	
рор	У	; riporta in Y il valore salvato	

Ma torniamo ora alla nostra sub-routine irq_t.

Il programma esegue le istruzioni inserite fino a quando non arriva a quella che deve sempre essere l'ultima istruzione di una sub-routine di interrupt e cioè l'istruzione **iret** (Interrupt Retourn).

A questo punto vengono automaticamente ricopiati nel registro X, nell'accumulatore A e nel CC i valori salvati in precedenza nella Stack Memory, quindi l'indirizzo FA83h viene copiato nel Program Counter e, modificato lo Stack Pointer, il programma "ritorna" a jreq noset_a, per continuare con il resto delle istruzioni.

Nell'esempio di fig.14 abbiamo visualizzato quanto detto.

Riassumendo, quando viene generato un Interrupt, il microcontrollore, dopo aver completato l'istruzione in esecuzione, salva il **Program Coun**ter, il registro X, l'accumulatore A e il **Condition Code**, quindi gestisce l'interrupt e con il comando iret riposiziona il **Condition Code**, il registro X, l'accumulatore A e il **Program Counter** per proseguire con la normale esecuzione del programma.

GLI INDIRIZZAMENTI - PRIMA PARTE

Come abbiamo già anticipato nella 2° lezione (vedi rivista N.216), quando scriviamo le righe di istruzione dei nostri programmi, oltre al codice dell'istruzione (che per semplicità abbiamo chiamato comando), utilizziamo normalmente uno o più operandi costituiti di volta in volta da valori numerici, variabili, costanti, registri ecc. Ad esempio, nelle righe di istruzione:

ld a,#100 clr x jp loop call PIPPO

le parole Id - cIr - jp - call sono comandi, mentre a - #100 - x - loop - PIPPO sono tutti operandi.

Di regola gli **operandi** (con la sola esclusione dei valori numerici) devono essere **definiti** all'interno del programma, ognuno nella zona di memoria predisposta (le variabili in Data Ram, le costanti in Data Rom, ecc.).

Nota: in una delle prossime lezioni spiegheremo come vanno definiti costanti, variabili e registri.

Una delle caratteristiche che accomuna i micro della famiglia **ST7**, e, di conseguenza, del relativo linguaggio **Assembler**, è quella di fornire per lo stesso comando differenti opportunità di **indirizzamento** degli **operandi**.

In pratica, scrivendo le istruzioni secondo le modalità di indirizzamento che vi spiegheremo in questa e nella prossima rivista, è possibile ottenere per lo stesso comando **conseguenze diverse** e soddisfare così le più svariate necessità.

E' quindi evidente che, prima di procedere ad analizzare la funzione di ogni singolo comando, dovete imparare perfettamente la **logica** e la **tecni**ca di **indirizzamento** degli **operandi**.

Le MODALITA' di INDIRIZZAMENTO

Nell'Assembler per i microprocessori ST7 sono previste 17 differenti modalità di indirizzamento suddivise in 7 gruppi principali. I gruppi principali sono:

- 1 INHERENT 2 – IMMEDIATE 3 – DIRECT 4 – INDEXED 5 – INDIRECT 6 – RELATIVE
- 7 BIT OPERATION

Le modalità sono:

1 - INHERENT 2 - IMMEDIATE 3 - DIRECT SHORT 4 - DIRECT LONG 5 - INDEXED DIRECT NO OFFSET 6 - INDEXED DIRECT SHORT 7 - INDEXED DIRECT LONG 8 - RELATIVE DIRECT 9 - BIT DIRECT **10 - BIT DIRECT RELATIVE 11 – INDIRECT SHORT** 12 - INDIRECT LONG **13 - INDEXED INDIRECT SHORT** 14 - INDEXED INDIRECT LONG **15 – RELATIVE INDIRECT** 16 - BIT INDIRECT **17 – BIT INDIRECT RELATIVE**

In questa lezione imparerete a riconoscere e ad usare le prime sette modalità di indirizzamento.

INHERENT - Indirizzamento Inerente

Ciò che distingue questo indirizzamento dagli altri è che le istruzioni con indirizzamento **inerente** sono di per sé "compiute" e quindi nel formato eseguibile sono lunghe solo **1 byte**.

In altre parole l'op-code delle istruzioni così indirizzate identifica in modo inequivocabile il comando e l'operando interessato, perché in **1 unico byte** sono racchiuse tutte le informazioni necessarie alla CPU per eseguire l'istruzione.

Un classico esempio di istruzione ad indirizzamento inerente è:

rcf

Questo comando si utilizza quando, prima o dopo una operazione, si vuole azzerare il **carry flag** (Reset Carry Flag), cioè il **bit 0** del Condition Code Register, normalmente abbreviato in **CC** (vedi rivista **N.216**).

Se avessimo utilizzato l'Assembler di un altro processore, con tutta probabilità, avremmo dovuto scrivere un'istruzione del tipo:

resetta il bit 0 del registro Condition Code

che, una volta compilata, avrebbe verosimilmente generato un op-code di 2 o anche 3 bytes, dove il primo byte era dedicato al codice operativo, il secondo all'indirizzo del registro Condition Code ed il terzo al numero di bit da azzerare.

Al contrario, il comando rcf viene compilato dall'Assembler per ST7 nell'op-code 98h, dove appunto il valore **98h** rappresenta l'istruzione "resetta il carry flag".

Nota: vi ricordiamo che la rappresentazione del codice operativo dell'istruzione compilata (**op-code**) in formato INTEL.HEX è sempre in formato esadecimale.

Un altro esempio di istruzione ad indirizzamento inerente è:



Anche questa istruzione, che azzera l'accumulatore A, è in modalità inerente, perché, una volta compilata, genera un op-code di un solo byte e precisamente **4Fh**, che da solo specifica in pieno tutte le informazioni richieste per eseguire l'istruzione. Infatti, anche in questo caso la CPU non ha bisogno di ulteriori informazioni da parte nostra per eseguire l'istruzione.

In conclusione possiamo dire che tutte le istruzioni con indirizzamento inerente hanno un op-code di **1** solo byte, ma non tutte le istruzioni con op-code lunghe 1 byte hanno un indirizzamento inerente.

IMMEDIATE - Indirizzamento Immediato

Le istruzioni con indirizzamento immediato utilizzano come **operando** un valore **numerico**, chiamato appunto **immediato**, compreso tra **0** e **255** (in esadecimale tra **00h** e **FFh**).

Per distinguere questo tipo di indirizzamento dagli altri, dobbiamo sempre ricordare di mettere il simbolo "#" (cancelletto) davanti al valore immediato.

Un esempio di istruzione ad indirizzamento immediato è:

ld a,#38h

Con questa istruzione carichiamo (Id) il valore numerico esadecimale **38h** nel registro accumulatore **"a**". Quindi, se prima dell'istruzione l'accumulatore **"a"** conteneva, ad esempio, il valore **17h**, dopo conterrà il valore **38h**.

ATTENZIONE: se scriviamo Id a,38h omettendo quindi il simbolo "#", il compilatore non segnalerà errore, ma non riconoscerà l'istruzione come istruzione di tipo "immediato", bensì ad indirizzamento "diretto", che, come avremo modo di spiegarvi nel paragrafo successivo, porta a ripercussioni nettamente diverse in fase di esecuzione.

Il secondo esempio vi illustrerà ancora meglio le conseguenze di un indirizzamento immediato.
Poniamo il caso di dover utilizzare nel nostro programma 10 bytes di Data Ram e di associare al primo byte un'etichetta che chiameremo, ad esempio, PROVS. A questo scopo utilizziamo la direttiva dell'Assembler DS.B:

(8Bh) PROVS DS.B 10

Il valore **8Bh** posto tra parentesi rappresenta l'ipotetico indirizzo di Data Ram.

Quando, nel corso della stesura del programma scriviamo l'istruzione con indirizzamento immediato (c'è il simbolo "#" che la identifica):

Id x,#PROVS

non commettiamo nessun errore, perché nel registro X carichiamo (Id) il valore numerico corrispondente all'indirizzo di memoria al quale l'etichetta PROVS è definita e cioè 8Bh.

Con altre parole, **8Bh** è il valore numerico immediato di **PROVS**. Quindi se prima dell'istruzione il **registro X** conteneva, ad esempio, il valore **95h**, dopo conterrà il valore **8Bh**.

Nota: i più esperti tra voi avranno inoltre già intuito che, in questo modo, abbiamo implicitamente caricato nel registro X l'indice di una tabella di 10 bytes. Dopo che avremo spiegato gli indirizzamenti diretto e ad indice diretto, riporteremo un esempio completo per la corretta gestione di una tabella così indirizzata.

Non ci stancheremo mai di ripetervi che l'Assembler che stiamo utilizzando è in grado di distinguere tra caratteri maiuscoli e minuscoli (in gergo si dice che è "case sensitive").

Perciò se, ad esempio, dopo aver definito l'etichetta PROVS con lettere maiuscole, al posto di Id **x,#PROVS**, avessimo scritto Id **x,#provs**, il compilatore avrebbe segnalato errore, perché non avrebbe trovato nessuna definizione dell'etichetta **provs** con lettere minuscole.

Per concludere, si parla di **indirizzamento immediato** quando l'operando (che può essere un numero o una variabile) è considerato come **valore numerico** non superiore a **FFh**. Il segno inequivocabile di un indirizzamento immediato è la presenza del simbolo **#** prima di questo valore.

Insistiamo molto su questo punto perché, quando sarete in grado di scrivere i programmi, avrete modo di constatare che una buona parte degli errori cosiddetti "inspiegabili" è causata proprio dalla mancanza di questo "#" dove invece occorre.

DIRECT – Indirizzamento Diretto

Nella modalità ad indirizzamento diretto viene coinvolto il valore contenuto all'indirizzo di memoria in cui è stato definito l'operando. Questo indirizzamento ha due modalità:

Direct Short Direct Long

Direct SHORT

Si rientra in questa modalità quando l'indirizzo di memoria dell'operando utilizzato nell'istruzione è situato tra **00h** e **FFh**.

Per capire meglio le differenze esistenti tra gli indirizzamenti, consideriamo nuovamente l'esempio precedente, ma stavolta senza il simbolo #:

ld a,38h

In questo caso viene caricato (Id) nell'accumulatore "a" il valore contenuto all'indirizzo di memoria 38h e NON il valore 38h.

Se, per ipotesi, all'indirizzo di memoria 38h fosse memorizzato il valore 19h, dopo l'esecuzione dell'istruzione nell'accumulatore "a" troveremmo 19h.

Questo caso ci è servito solo per riallacciarci all'esempio illustrato nel paragrafo precedente e cogliere così meglio le differenze sostanziali dei due indirizzamenti.



Fig.15 Mappa della memoria del micro ST7LITE09. Le aree da 00h a FFh appartengono ai registri hardware e alla memoria RAM. L'indirizzo 38h appartiene all'area che va da 00h e 7Fh e corrisponde al registro MCCSR che gestisce il clock. In realtà, quando si scrive un'istruzione con indirizzamento diretto, solitamente si indica il **nome** della **variabile** e non il suo indirizzo di memoria.

In fig.15 riportiamo la mappa della memoria del micro ST7LITE09 già pubblicata nella rivista N.215. Se controllate la mappa, potete vedere che l'indirizzo di memoria 38h si trova dislocato all'interno dei **Registri** HW che vanno da 00h a 7Fh.

Chi ha la rivista **N.215** può controllare che a pag.74, nella Tabella **N.1**, l'indirizzo **38h** corrisponde esattamente al registro **MCCSR** (Main Clock Control Status Register) per gestire il Clock.

Quindi, tornando al nostro esempio, al posto di:

ld a,38h

con tutta probabilità avremmo trovato scritto:

id a,MCCSR

Direct LONG

Si rientra in questa modalità quando l'operando utilizzato nell'istruzione si trova dislocato ad un indirizzo di memoria che va da **0100**h a FFFFh, cioè quando l'indirizzo di memoria ha una dimensione di **2 bytes** o, come è più corretto dire, di **1 word**.

Nota: la notazione word (abbreviato in w) si utilizza per rappresentare **16 bit**, cioè **2 bytes**.

Ad esempio, quando scriviamo l'istruzione:

ld a,0EAF0h

carichiamo (Id) nell'accumulatore "a" il valore contenuto all'indirizzo di memoria FAF0h.

Nota: come abbiamo spiegato nella seconda lezione (vedi rivista **N.216**), vi ricordiamo che quando, in un programma, si scrivono dei valori numerici secondo la modalità INTEL, è obbligatorio **anteporre** uno **0** (zero) ai numeri **esadecimali** che iniziano con una **lettera**, perché solo così il compilatore sarà in grado di riconoscere in modo inequivocabile che si tratta di una notazione numerica e non, ad esempio, di una variabile.

Se controllate nuovamente la mappa della memoria di fig.15, vedrete che l'indirizzo **FAF0h** si trova dislocato all'interno della Flash Memory, cioè in quella parte di memoria in cui vi sono le istruzioni del programma in formato eseguibile.

Normalmente si utilizza questo indirizzamento per gestire delle costanti (come, ad esempio, le tabelle

di valori fissi) che vengono definite in **Program Memory** per risparmiare spazio nella Data Memory, utilizzata invece per le Variabili.

Come per gli indirizzamenti precedenti, anche in questo caso, si utilizza normalmente non l'indirizzo di memoria, ma l'etichetta a lui associata.

Facciamo un esempio più completo e consideriamo un programma in cui vi sono:

	; variabili del programma
(FA00h)	; istruzioni del programma
	; istruzioni del programma
(FAB2h)	ld a,TAB0L
	; istruzioni del programma
(FB18h)	TAB0L DC.B 10h,20h,30h,40h,50h

In quest'ultima istruzione abbiamo utilizzato la direttiva dell'Assembler DC.B per definire 5 bytes in Program Memory a partire dall'indirizzo FB18h.

Questo significa che, nel primo byte, cioè **FB18h**, abbiamo caricato **10h**, nel byte successivo, cioè **FB19h**, abbiamo caricato **20h**, e così via.

Inoltre abbiamo associato l'etichetta **TABOL** al primo dei 5 bytes e quindi il valore tra parentesi (**FB18h**) è l'ipotetico indirizzo di Program Memory di T**ABOL**.

Quando viene eseguita l'istruzione:

(FAB2h) Id a,TAB0L

nell'accumulatore **A** viene caricato (comando Id) il valore **10h**, che è appunto il **valore contenuto** all'indirizzo di memoria con etichetta **TAB0L** (**FB18h**).

A questo punto vi starete chiedendo perché abbiamo dichiarato **5 bytes**, quando nell'esempio usiamo solo il primo e soprattutto come fare a indirizzare i rimanenti 4 bytes.

Non pensiate neppure lontanamente che scrivendo **Id a,TAB0L+1** o **Id a,TAB0L+2** sarete in grado di caricare nell'accumulatore **A** il valore **20h** o **30h**.

E' un modo di procedere scorretto e il compilatore vi darebbe errore.

Per fare questo dobbiamo chiamare in causa un'altra modalità di indirizzamento e cioè l'indirizzamento **indexed Direct Long** che affrontiamo in uno dei paragrafi successivi.

INDEXED - Indirizzamento a Indice Diretto

La modalità di indirizzamento a indice diretto si avvale di uno o di entrambi i registri indice X e Y sia per indirizzare una locazione di memoria e poi gestirne il contenuto, sia per gestire un eventuale offset di memoria.

Quando si parla di offset di memoria si intende un indirizzo di memoria di partenza al quale si possono addizionare altri bytes.

Il segno inequivocabile di un indirizzamento a indice diretto è la presenza delle parentesi tonde () prima e dopo il registro X o Y.

Ci rendiamo conto che, così enunciata, questa modalità può preoccupare, ma se seguite gli esempi che vi proponiamo, tutto sarà più chiaro.

Iniziamo dunque col dirvi che questo indirizzamento ha tre modalità:

- Indexed Direct No Offset
- Indexed Direct Short
- Indexed Direct Long

Indexed Direct NO OFFSET

In questa modalità, l'operando, cioè il registro X o Y, viene racchiuso tra parentesi e siccome questi registri sono lunghi un byte possiamo indirizzare solamente aree di memoria da 00h a FFh. Osservando la fig.15, vedete che si tratta delle due aree denominate Registri HW e Ram Memory.

Per il prossimo esempio utilizziamo quanto abbiamo imparato fino ad ora.

Con la direttiva DS.B definiamo nella Data Ram un certo numero di byte associandoli alle etichette:

(8Ah)	CONTA DS.B 1	
(8Bh)	PROVS DS.B 10	

Quindi con il comando Id carichiamo nel registro X l'indirizzo di PROVS con l'istruzione:

Id x, #PROVS ; # indirizz. immediate

Dopo questa istruzione nel registro X è contenuto il valore 8Bh.

Scriviamo ora una semplice routine per azzerare i 10 bytes a partire da PROVS:

ld a,#10		; carica 10 in a				
	Id CONTA,a	; carica a (= 10) in conta				

oop	cir (x)	; azzera area indirizz. da x
	inc x	; incrementa valore in x
	dec CONTA	; decrementa Conta
	jrnè loop	; salta se Z non è 0

Vediamo ora le istruzioni una per una.

: azzera area indirizz. da x loop cir (x)

L'etichetta loop ci serve per eseguire, più volte il comando cir, abbreviazione di clear, cioè pulisci, azzera quanto specificato nell'operando.

Poiché però il registro X è racchiuso tra parentesi, non viene azzerato il valore contenuto in X, ma l'area di memoria indirizzata dal valore contenuto in X, cioè l'area di memoria corrispondente a 8Bh. Vogliamo infatti "pulire" non il contenuto del registro X, che rimane 8Bh, ma il byte corrispondente all'area di memoria Data Ram 8Bh.

Se per errore avessimo scritto:

loop clr x

avremmo ottenuto solo di azzerare il contenuto del registro X.

L'istruzione successiva e cioè:

: incrementa valore in x inc x

incrementa di 1 il valore contenuto nel registro X (il registro X infatti, non è tra parentesi) e quindi dopo questa istruzione il valore contenuto in X diventerà 8Bh + 1 = 8Ch.

L'istruzione successiva è:

; decrementa Conta dec CONTA

Questa istruzione serve per decrementare il valore contenuto in CONTA.

Tutte le volte che viene eseguito il ciclo di istruzioni definito dall'etichetta loop, il valore in CONTA si decrementa e poiché con le istruzioni:

ld a,#10	; carica 10 in a
Id CONTA,a	; carica a (= 10) in conta

il valore originariamente caricato in CONTA è 10, il loop verrà eseguito 10 volte. Infatti, l'istruzione seguente:

> ; salta a loop se Z non è 0 jrne loop

definisce un salto all'etichetta loop e quindi la ripetizione del ciclo di istruzioni, fino a quando Z flag non sarà uguale a 0, cioè fino a quando la variabile **CONTA**, decrementandosi ad ogni loop, non conterrà il valore **0**.

Nota: vi ricordiamo che allo Z flag del registro Condition Code abbiamo dedicato un intero paragrafo nella seconda lezione della rivista N.216.

Ad ogni loop il registro X viene incrementato di 1 così da consentire l'azzeramento di un byte alla volta dell'area di memoria indirizzata dalla variabile **PROVS**. Quando X contiene il valore 8Ch viene appunto azzerato il contenuto dell'indirizzo di memoria 8Ch; al loop successivo, X è di nuovo incrementato di 1, cioè contiene 8Ch + 1 = 8Dh, quindi viene azzerato il contenuto dell'indirizzo 8Dh e così di seguito per 10 volte.

Indexed Direct SHORT

Per spiegare bene questa e la modalità successiva, cerchiamo di approfondire cosa si intende con il termine "**offset**" utilizzando un esempio simile at precedente, ma con una routine leggermente modificata.

Innanzitutto definiamo la variabile:

(8Bh) PROVS DS.B 10

quindi scriviamo una routine per azzerare i **10 by**tes a partire da **PROVS**.

	ld x,#9	; carica 9 in a
loop	clr (PROVS,x)	; azzera PROVS + X
	dec x	; decrementa X
	jrpl loop	; salta a loop se N = 0

Vediamo ora le istruzioni una per una.

Id x,#9 ; carica 9 in a

Con questa istruzione carichiamo il valore decimale 9 nel registro X.

loop cir (PROVS,x) ; azzera PROVS + X

L'etichetta **loop** ci serve per eseguire più volte l'istruzione **clr** (**PROVS**,**x**), cioè l'istruzione che azzera l'area di memoria a partire dall'indirizzo associato alla variabile **PROVS** (che è **8Bh**) più il valore contenuto nel registro **X**.

In altre parole l'indirizzo di memoria **8Bh** è l'indirizzo di partenza e quindi di **offse**t, al quale va addizionato il contenuto del registro **X**.

Nel nostro caso, poiché nel registro X è stato caricato il valore 9, la prima volta che viene eseguito il loop, viene azzerato il byte posto all'indirizzo: 8Bh + 9 e cioè 94h.

Poiché con la direttiva **DS.B** avevamo definito **10 bytes** associandoli alla variabile **PROVS**, con questa istruzione noi iniziamo ad azzerare dall'ultimo byte di **PROVS** (il 9) che corrisponde all'indirizzo **94h**, per arrivare man mano al primo (lo 0) che corrisponde all'indirizzo **8Bh**.

Infatti, con l'istruzione:

dec x ; decrementa X

decrementiamo di 1 il valore contenuto nel registro X e poiché la prima volta conteneva 9, la seconda volta che viene eseguito il loop conterrà 8, poi 7, poi 6 ecc. Il contenuto del registro X viene decrementato fino a quando viene soddisfatta l'istruzione che segue, e cioè:

jrpl loop ; salta a loop se N = 0

Questa è una istruzione di salto condizionato e significa "salta all'etichetta loop finché N flag è 0 (jump relative plus)".

Nel nostro esempio comporta il salto all'etichetta loop fino a quando il valore del registro X è maggiore o uguale a zero.

Come ricorderete, ogni più semplice istruzione, anche quella di decrementare il contenuto di un registro, influisce sullo stato di **N flag**, che è settato a **0** quando il risultato dell'ultima istruzione eseguita è **positivo** ed è settato a **1** quando il risultato dell'ultima istruzione eseguita è **negativo**.

Nel nostro esempio, fino a quando il contenuto del registro X, pur decrementandosi, è maggiore o uguale a zero, viene soddisfatto il salto condizionato (jrpl) all'etichetta loop; quando, dopo lo zero, e cioè 00000000, il registro si decrementa nuovamente e assume valore 11111111, il contenuto del registro X diventa negativo, la richiesta di salto condizionato non è più soddisfatta e quindi non viene più eseguita la routine con etichetta loop.

Nota: nella rivista **N.216** a proposito del paragrafo dedicato al **flag N** del registro **Condition Code**, abbiamo dettagliatamente spiegato quando un **nu**m**ero** è considerato **positivo** o **negativo**. Se avete qualche dubbio in proposito, vi consigliamo di rileggere attentamente le pagine 101-102.

Nell'esempio appena illustrato noi abbiamo utilizzato un **indirizzo** di **offset**, cioè un indirizzo di partenza, di **8Bh** e quindi inferiore a **0100h**.

Quando si utilizzano offset di memoria indirizzabili con un solo byte, si parla di modalità "short". Qualcuno di voi a questo punto, confrontando questo con l'esempio della modalità **No Offset**, si starà chiedendo quale sia la differenza, dal momento che tutti e due "indirizzano" aree di memoria da **00h** a **FFh**.

Con la modalità ad **indice diretto short**, all'area di memoria dell'indirizzo di partenza (che può essere definito da **00h** a FFh), noi possiamo addizionare il contenuto dei registri X o Y, che essendo registri a 8 bit, possono contenere il valore massimo FFh. E poiché FFh + FFh = 1FEh, con questa modalità possiamo indirizzare di fatto aree di memoria comprese tra **00h** e **1FEh**.

Il micro ST7LITE09 dispone di un'area RAM da 00h a FFh, quindi è abbastanza indifferente utilizzare la modalità a indice diretto No Offset o a indice diretto Short.

Dovete però tenere presente che, se doveste superare per sbaglio la locazione FFh, nel caso della modalità **No Offset**, il compilatore vi segnalerà errore; mentre nella modalità **Direct Short**, il compilatore non segnalerà alcun errore, ma non è possibile prevedere cosa farà il programma una volta che verrà eseguito.

Indexed Direct LONG

E' simile alla precedente, con la differenza che l'indirizzo di **offset** è di **2 bytes** (o se preferite **1 word**), cioè è compreso tra **0100**h e FFFFh.

Per il prossimo esempio, consideriamo un programma in cui vi sono:

 (FA00h)	; variabili del programma ; istruzioni del programma
	; istruzioni del programma
(FA04h)	ld x,#0
(FA06h)	loop Id a,(TAB0L,x)
(FA09h)	inc x
	; istruzioni del programma
(FA25h)	ip loop
(FB18h)	TAB0L DC.B 10h,20h,30h,40h,50h

In quest'ultima istruzione abbiamo utilizzato la direttiva dell'Assembler DC.B per definire 5 bytes in Program Memory a partire dall'indirizzo FB18h. Al primo byte abbiamo associato il valore 10h, al secondo il valore 20h e così via. Inoltre abbiamo associato l'etichetta TAB0L al primo dei 5 bytes. Con l'istruzione:

(FA04h) Id x,#0

carichiamo il valore **0** nel registro **X**. Quando viene eseguito il comando:

(FA06h) loop Id a,(TAB0L,x)

carichiamo nell'accumulatore A il valore contenuto all'indirizzo di memoria TABOL, e cioè FB18h, più il valore contenuto nel registro X, cioè 0. Dunque nell'accumulatore A viene caricato il valore presente all'indirizzo FB18h + 0, e cioè 10h. Quando viene eseguita l'istruzione successiva:

(FA09h) inc x

viene incrementato di **1** il registro **X** e poiché prima questo registro conteneva **0**, dopo questa istruzione contiene **1**.

Quando con l'istruzione:

(FA25h) jp loop

il programma salta nuovamente al **loop**, nell'accumulatore **A** viene caricato il valore contenuto all'indirizzo di memoria **TAB0L**, e cioè **FB18h**, **più** il valore contenuto nel registro **X**, cioè **1**.

Dunque la seconda volta nell'accumulatore A viene caricato il valore presente all'indirizzo FB18h + 1, e cioè 20h. E così via per i rimanenti 3 bytes.

Nota: ovviamente l'indirizzo di offset più il contenuto del registro X o Y **non** deve superare il valore massimo di FFFFh.

Nella **Tabella N.2** abbiamo riportato per ogni modalità due esempi e la memoria indirizzata. Nella prossima rivista concluderemo la spiegazione delle modalità di indirizzamento.

TABELLA N.2

Modalità	Esempio di formato		Memoria Indirizzata	Indirizzo di Offset
Inherent	rcf	clr a		
Immediate	ld a,#38h	Id a,#PROVS	00h-FFh	
Direct Short	ld a,38h	Id a,MCCSR	00h–FFh	1 Byte
Direct Long	ld a,0FAF0h	Id a,TAB0L	0100h-FFFFh	1 Word
Indexed Direct No Offset	ld a,(x)	clr (x)	00h–FFh	
Indexed Direct Short	ld a,(10h,x)	clr (PROVS,x)	000h-1FEh	1 Byte
Indexed Direct Long	Id a,(1000h,x)	Id a,(TAB0L,x)	0100h-FFFFh	1 Word

COSA OCCORRE per PROGRAMMARE i microprocessori ST7LITE09



Programmatore con contenitore	LX.1546	Rivista N.215	Euro 25,90
Scheda Bus e micro ST7LITE09	LX.1547	Rivista N.215	Euro 31,00
Alimentatore	LX.1203	Rivista N.215	Euro 25,80
Scheda test con quarzo	LX.1548	Rivista N.215	Euro 13,50
Scheda test con display	LX.1549	Rivista N.215	Euro 20,50
Cd-Rom con inDART e programmi test	CDR07.1	Rivista N.215	Euro 10,30

E INOLTRE ...

nella Rivista N.215:

Il microprocessore ST7LITE09 Come installare e configurare il programma inDART e Data Blaze I primi test con i nostri programmi dimostrativi

nella Rivista N.216:

Il "core" del microprocessore ST7LITE09 (2° lezione) Il primo debug per imparare alcune funzioni di inDART (3° lezione)

Per ordinare il materiale o anche una sola rivista, potete inviare un vaglia, un assegno o il CCP allegato a fine rivista direttamente a:

NUOVA ELETTRONICA via Cracovia, 19 40139 BOLOGNA ITALY

oppure potete andare al nostro sito internet:

WWW.NUOVAELETTRONICA.IT

dove è possibile effettuare il pagamento anche con carta di credito.

Nota: richiedendo il materiale in contrassegno si paga un supplemento di Euro 4,60.

- INHERENT

Ciò che caratterizza le istruzioni con indirizzamento **inerente** è il fatto che, una volta compilate, la loro op-code è lunga solo **1 byte**.

- IMMEDIATE

Nelle istruzioni con indirizzamento immediato, l'operando preceduto dal simbolo cancelletto # viene considerato dal compilatore come valore numerico immediato.

Quando il simbolo # precede un numero, questo deve sempre essere compreso tra **00h** e **FFh**.

Quando il simbolo # precede un registro o una variabile, il compilatore considera come valore immediato l'indirizzo di memoria al quale è stato definito. In questo caso i registri e le variabili devono essere definiti nell'area di memoria compresa tra 00h e FFh, altrimenti il compilatore segnale errore. Questo indirizzamento, una volta compilato, aggiunge 1 byte alla lunghezza dell'op-code.

- DIRECT

Nelle istruzioni con indirizzamento direct, viene preso in considerazione dal compilatore il valore contenuto all'indirizzo di memoria definito nell'operando.

Nella modalità **short**, l'indirizzo **d**i memoria, che può essere indicato direttamente con un numero o con l'etichetta ad esso associata, deve essere compreso tra **00h** e **FFh**.

Questo indirizzamento, una volta compilato, aggiunge **1 byte** alla lunghezza **d**ell'op-code.

Nella modalità **long**, l'indirizzo di memoria, che può essere indicato direttamente con un numero o con l'etichetta ad esso associata, deve essere compreso tra **0100h** e **FFFFh** (area di **Pr**ogram Memory).

Questo indirizzamento, una volta compilato, aggiunge 1 word alla lunghezza dell'op-code.

Con questo indirizzamento si usano i registri X e Y per indirizzare una locazione di memoria al fine di gestirne il contenuto. Nelle istruzioni con questo indirizzamento, l'operando va obbligatoriamente posto tra parentesi tonde ().

Nella modalità **indexed direct no offset**, l'operando tra parentesi può essere solo il registro indice X o Y. L'area di memoria indirizzata è quindi compresa tra 00h e FFh.

Questo indirizzamento, una volta compilato, non aggiunge nessun byte alla lunghezza dell'op-code.

Nella modalità indexed direct short, si utilizza l'indirizzo di offset e l'area indirizzata dai registri X o Y separati tra loro da una virgola. L'indirizzo di offset, che può essere indicato direttamente con un numero o con l'etichetta ad esso associata, deve essere compreso tra 00h e FFh. Il compilatore tiene in considerazione l'area indirizzata dal valore di offset più il contenuto del registro indice X o Y, quindi può essere indirizzata una locazione compresa tra 00h e 1FEh.

Questo indirizzamento, una volta compilato, aggiunge **1 byte** alla lunghezza dell'op-code.

Nella modalità indexed direct long, si utilizza sempre l'indirizzo di offset e l'area indirizzata dai registri X o Y separati tra loro da una virgola, ma in questo caso, l'indirizzo di offset, che può essere indicato direttamente con un numero o con l'etichetta ad esso associata, deve essere compreso tra 0100h e FFFFh. Il compilatore tiene in considerazione l'area indirizzata dal valore di offset più il contenuto del registro indice X o Y, quindi può essere indirizzata una locazione compresa tra 0100h e FFFFh. Questo indirizzamento, una volta compilato, aggiunge 1 word alla lunghezza dell'op-code.

ESEMPIO di OP-CODE

Poiché, in questa lezione, abbiamo spesso parlato di **op-code** dell'istruzione, per i più curiosi, riportiamo alcuni esempi dell'istruzione in formato Assembler e in formato eseguibile (colonna op-code). Le abbreviazioni adoperate sono usate nei manuali delle istruzioni Assembler per i micro ST7. Il loro significato è:

inherent	=	inherent
#byte	=	immediate
short	=	direct short
long	=	direct long
(x)	=	indexed direct no offset
(short,x)	=	indexed direct short
(long,x)	=	indexed direct long

Modalità	Istruzione Assembler	Op-Code
inherent	ld a,x	9F
#byte	ld a,#38h	A6 38
short	ld a,38h	B6 38
long	ld a,100h	C6 01 00
(x)	ld (x)	F6
(short,x)	ld a,(36h,x)	E6 36
(long,x)	ld a,(136h,x)	D6 01 36

Nella tabella N.3, visibile a fianco, abbiamo segnalato con un puntino i comandi che possono avere uno o più degli indirizzamenti trattati in guesta lezione.

and the second second	Decovisione	Indirizzamenti				Status (Status)		
Mnemo		inherent	#byte	short	long		(short.X)	(lona.X)
Colhandi		Interent	moyie	anor	long	•	•	
ADC	Addition with Carry						•	•
	Logical And			•	•	•	•	•
BCP	Logical Bit compare		•	•	•	•	•	•
BRES	Bit reset							
BSET	Bit set							
BTJF	Bit test and Jump if false							
BTJT	Bit test and Jump if true							
CALL	Call subroutine			•	•	•		
CALLR	Call subroutine relative	_						
CLR	Clear	•					•	
CP	Compare						•	
DEC	Decrement					•	•	
HALT	Halt	•						
INC	Increment	•		•		٠	•	
IRET	Interrupt routine return	•						
JP	Absolute Jump			•	•	•	•	•
JRA	Jump relative always							
JRT	Jump relative							
JRF	Never Jump							
JRIH	Jump if Port INT pin = 1							
JRIL	Jump if Port INT pin = 0			:				
JRH								
	$\int ump if f = 1$							
	Jump if I = 0		-	-				
JBMI	Jump if $N = 1$ (minus)							
JRPL	Jump if $N = 0$ (plus)	a second second						
JREQ	Jump if Z = 1 (equal)							
JRNE	Jump if Z = 0 (not equal)							
JRC	Jump if C = 1						-	
JRNC	Jump if C = 0				_			
JRULT	Jump if C = 1							
JRUGE	Jump if (C + Z = 0)							
	1 Jump if (C + Z = 0)							
1 D	1 oad	•	•	•	•	•	•	•
MUL	Multiply	•						
NEG	Negate (2's complement)	•		•		•	•	
NOP	No operation	•						
OR	Or operation		•	•	•	•	•	
POP	Pop from the Stack	•					-	
POP	Pop CC						1	
PUSH	Push onto the Stack	•						
RET	Subroutine return	•			_			
BIM	Enable Interrupts	•						
RLC	Rotate left true C	•		•		•	•	
RRC	Rotate right true C	•		•		•	•	
RSP	Reset stack pointer	•						
SBC	Subtract with Carry		•	•	•	•		
SCF	Set carry flag	•						
SIM	Disable interrupts				_			
SLA	Shift left Logic					•	•	
SRA	Shift right Arithmetic			•		•	•	
SBI	Shift right Logic	•				•	•	
SUB	Substraction		•	•	•	•	•	•
SWAP	Swap nibbles	•		•		•	• .	
TNZ	Test for Neg & Zero	•		•		•	•	
TRAP	S/W trap	•						
WFI	Wait for interrupt	•			-			
XOR	Exclusive OR		•	•	•	•	•	•

TABELLA N.3 COMANDI E INDIRIZZAMENTI - PRIMA PARTE



IMPARIAMO ad usare

Queste pagine sono dedicate alla spiegazione di alcune delle caratteristiche dell'EDITOR incluso nel programma inDart-ST7. In particolare imparerete a modificare un programma già scritto e a ricompilarlo.

LE FASI PREPARATIVE

Caricando il progetto **lampled.wsp** come spiegato nelle lezioni precedenti (vedi riviste N.215 e N.216), vi troverete nella situazione visibile in fig.1, cioè con il **Debug attivo**, ma non in esecuzione, e il **Program Counter** (di seguito **PC**) posizionato sulla prima istruzione eseguibile.

Nello specifico caso del programma **lampled**, la prima istruzione da eseguire è **rsp** di riga 77, ma per ora non lanciate l'esecuzione del Debug.

La nostra intenzione infatti, è quella di farvi notare alcune delle caratteristiche dell'**editor** incluso nel programma **Indart** e poiché faremo spesso riferimento ai differenti **colori** che questo **editor** utilizza per rimarcare alcune specifiche istruzioni, iniziamo proprio dall'uso del colore.

Nota: con la parola **editor** si intende perlopiù un programma di **elaborazione** di testi tramite computer, che, tra l'altro, consenta la visualizzazione del testo digitato, la sua rapida correzione e la sua registrazione in memoria.

USO del COLORE nell'EDITOR

Per quanto riguarda l'aspetto **generale**, cioè la barra del titolo, la barra del menu, ecc., **i colori** sono quelli da voi normalmente utilizzati.

Se non avete modificato nulla, i colori sono quelli predefiniti nel sistema **Windows standard** (tutte le nostre figure riproducono questi colori).

I colori utilizzati nell'**editor**, che imparerete a riconoscere con questo articolo, sono ovviamente quelli predefiniti nel programma **Indart** e vengono caricati automaticamente ogni volta che ne viene Ianciata l'esecuzione.

Tramite un'opzione presente nella barra dei menu (rintracciabile con il percorso menu Tools - Options - cartella Edit/Debug) è possibile modificare questi colori per adattarli alle proprie esigenze, ma si tratta di un'operazione da fare solo dopo aver considerato e soppesato alcuni fattori e vedremo di spiegarla con calma nelle lezioni future.

In questa fase iniziale inoltre, vi sconsigliamo di personalizzare il video, perché sarebbe sicura-

mente più difficile per voi capire a quale colore facciamo riferimento nelle nostre spiegazioni.

Osservando il sorgente **lampled.asm**, chiunque può notare che le singole parti che compongono un'istruzione hanno colori diversi.

Analizziamo, ad esempio, l'istruzione di riga 84 che potete vedere riprodotta in fig.1:

Id a,#00000000b ; B7-2 = 0 Riservati

il comando Id è in blu,

gli operandi a,#00000000b sono in nero e grigio, il commento ; B7-2 = 0 Riservati è in verde.

L'uso di colori differenti per evidenziare le singole parti che compongono ogni istruzione è sicuramente un grosso aiuto a livello visivo, perché permette una lettura più veloce e funzionale del sorgente.

Ma c'è di più.

Se, ad esempio, ci posizioniamo con il cursore sul comando **Id** alla riga 84 e lo modifichiamo (voi però non fatelo) in un comando che non esiste come **Idt**, possiamo notare che diventa immediatamente di colore **nero** segnalando così, senza bisogno di compilare il sorgente, che si tratta di un **comando Assembler** non valido (vedi fig.2).

Questo editor dunque consente di effettuare un riscontro sulla validità delle istruzioni durante la stessa stesura dei programmi o la loro modifica.

E' necessario comunque fare attenzione, perché l'editor controlla solamente la validità del comando e non dell'intera istruzione (composta da operandi, registri ecc.).

Questo compito viene svolto in un secondo tempo dal **Compilatore Assembler**.

A riprova di quanto detto, in fig.3 riportiamo l'esempio di un'istruzione con gli operandi volutamente sbagliati.







Notate che il comando Id è comunque di colore blu e quindi valido, ma se proviamo a compilarlo in Assembler, dà origine ad alcune segnalazioni di errore (vedi fig.3 in basso).

Il commento, come abbiamo detto, viene riportato in colore verde e ciò, oltre a migliorare la leggibilità del programma, serve ad evitare un antipatico errore in fase di stesura o modifica programmi. Come infatti abbiamo spiegato nella rivista N.216, il commento deve essere preceduto dal simbolo ; (punto e virgola), altrimenti il compilatore tenta di tradurlo in istruzione e genera una quantità di segnalazioni di errore, che allungano i tempi delle modifiche correttive.

Perciò se si inserisce un commento ad un'istruzione dimenticando di anteporgli il simbolo; (punto e virgola), l'editor di Indart non lo rimarcherà in verde, ma in nero, segnalando l'anomalia e permettendone l'immediata correzione.

e, come potete voi stessi notare in fig.4, il commento (che di fatto non è più tale) è visualizzato in nero permettendo così una rapida correzione.

A riprova di quanto detto, abbiamo tolto il simbolo ; al commento dell'istruzione di riga 84: Successivamente abbiamo ugualmente provato a compilare in Assembler il programma e il compilatore ha segnalato i due errori visibili nella finestra **Output**, nella parte inferiore della fig.4.



ld a,#0000000b B7-2 = 0 Riservati



Analizziamo ora le altre facilitazioni visive generate dall'editor di Indart.

Servendovi della barra di scorrimento verticale posta sulla destra della finestra di **Indart**, scorrete in alto e in basso il sorgente **lampled.asm** e vedrete istruzioni colorate in rosso (stringhe tra doppi apici), altre in viola (caratteri tra apici) e altre ancora in grigio tenue (numeri).

Consideriamo, ad esempio, le istruzioni iniziali di **lampled.asm** riportate in fig.5, con particolare riguardo alla direttiva:

#INCLUDE "ST72FL09.INC" ; 003 ... ecc.

La direttiva **#INCLUDE** segnala al **Compilatore** che, in questo punto, deve inserire il file sorgente indicato di seguito e racchiuso tra doppi apici.

Nel nostro caso si tratta del file **ST72FL09.INC** che, come già spiegato nella rivista **N.216** (vedi **2° lezione**) contiene tutte le definizioni dei registri, delle variabili e delle periferiche di sistema.

Il nome deve essere necessariamente in formato stringa e racchiuso tra doppi apici, altrimenti il Compilatore segnalerà errore e non lo caricherà e, siccome molte istruzioni all'interno del programma lampled.asm utilizzano i registri e le variabili definite in ST72FL09.INC, le segnalazioni di errore diventeranno decine e decine.

Per dimostrarvi ciò, abbiamo tolto gli apici a **ST72FL09.INC** (vedi fig.6) e poi abbiamo lanciato la compilazione. Il risultato è visibile in fig.8.

Notate innanzitutto che la scritta **ST72FL09.INC**, non essendo più in formato stringa, viene interpretata dall'**editor** come un'istruzione, tanto è vero **che** l'estensione INC è addirittura colorata in blu perché "riconosciuta" come comando Assembler valido: inc incrementa di 1 il valore dell'operando.

Inoltre, il compilatore "impazzisce" generando una gran quantità di segnalazioni di errore delle quali potete vedere una piccola parte nella finestra **Output** di fig.8 che, per l'occorrenza, è stata allargata.

Con questi esempi pensiamo di avervi dato almeno un'idea della validità di questo editor.

Imparando a riconoscere i colori con cui vengono evidenziate le diverse parti di un'Istruzione, avrete un'opportunità in più per accertarvi dell'esatta scrittura dei vostri programmi ed eviterete di generare segnalazioni di errore durante la compilazione.

Fintanto che non avrete dimestichezza con l'editor di Indart, potete utilizzare come promemoria la tabella N.1.

TABELLA N.1

Colore di Default	Elementi dell'istruzione	
BLU	COMANDI	
GRIGIO	NUMERI	
VERDE	COMMENTO	
ROSSO	STRINGHE	
VIOLA	CARATTERI	

Ora possiamo proseguire con il prossimo argomento ed insegnarvi come si modifica e si ricompila un programma già esistente.

A C	\Programmi\inDART-517\Work\Ne\lampled.asm		A Street Land
Lampled wsp	st7/		
ampled bat 2			
- U lampled.r	***************************************	****	
4	; TITOLO: Lampled Semplice programma per	fare Lampegglare	
5	; un led su PA1	0.610	
6	; Visualizza su display 11 numero	3012	
7	; Accende la lampadina		
8	; AUTORE: Nuova Elettronica		
9	; DATA: 30/01/2003		
10	; DESCRIPTION: ST72FLITED9B		
11	;	****	
12	***************************************	opt T-t-l- dol mrs	
13	TITLE "LAMPLED.ASH"	;001 fitolo dei pro	igramua
14	INTEL	; UUZ Formato lingua	iggio
15	#INCLUDE ST72FL09.INC	;003 Inserimenco co	ipy scam
16			
17	***************************************		
18	; ***** DEFINE ************************************		
21 800 19			
the second secon	ANTINIA DE CONTRACTOR DE CONTRACTOR ANTINA	and the second contract of the second contrac	
rampi) inDART-ST	(adik/me>		
succeeded.			
and the second sec	A They d 3 Cind in Cline 33 Dishin 3 Consola i		

Fig.7 Se, dopo la modifica visibile in fig.6, proviamo a ricompilare il programma, possiamo notare che il Build sembra riuscito, infatti nella finestra Output visibile in basso compare la scritta Build succeeded.

Workseace C.\Programmi\inDART-ST7\Work\Ne\lampled.asm	
Image: Second state 12 Image: Second state 13 TITLE "LAMPLED.ASM" Image: Second state 14 Image: Second state 15 # HNCLUDE ST72FL09.INC Image: Second state 16	;001 Titolo del programma ;002 Formato linguaggio ;003 Inserimento Copy stanc
Putout *Lampled.asm(15): as1 : Error 67: Improper Character(s) '.INC *Lampled.asm(145): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(145): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(207): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(208): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(206): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(206): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(206): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(214): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(215): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(215): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(217): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(217): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(217): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(213): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(234): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(234): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(236): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(247): as1 : Error 54: Can't match Addressing mode Lampled.asm(249): as1	2003 Inseriments C bres PORT A,#1 bres PORT A,#1 bres PORT A,#3 bres PORT A,#4 btjf PORT A,#1, accendi : syegni bres PORT A,#1 accendi bset PORT A,#1 bset PORT A,#3 bset PORT A,#3 bres PORT A,#4 bres PORT A,#4 bres PORT A,#4 bres PORT A,#4 bres PORT A,#4 bres PORT A,#4 bres PORT A,#3 bset PORT A,#3 bset PORT A,#3 bset PORT A,#3 bset PORT A,#3 bset PORT A,#3 bres PORT A,#4 bres PORT A,#4

Fig.8 In realtà, la modifica di fig.6 ha generato una lunga serie di segnalazioni di errore dei quali diamo qui solo un piccolo resoconto. Tutti questi errori potevano essere evitati se, aiutandoci col colore, avessimo ricontrollato l'esatta scrittura del programma.

COME MODIFICARE e RICOMPILARE un PROGRAMMA già ESISTENTE

Per il nostro esempio utilizziamo ancora una volta il programma lampled.asm, che già conoscete, iniziando dalla situazione indicata in fig.1.

Innanzitutto dovete sapere che le modifiche al sorgente si possono effettuare sia con il debug attivo, ma non in esecuzione, sia senza debug in quanto le modalità non cambiano.

Il nostro esempio e le figure che trovate di seguito sono riprodotte con il **debug attivo**.

Non lanciate l'esecuzione del programma, ma con la barra di scorrimento verticale posta sulla destra, scorrete verso il basso le istruzioni di lampled.asm fino a fermarvi all'altezza dell'istruzione di riga 295:

call lamp_01 ; 110 1^ routine lampeggio

visibile in fig.9.

Come è facile intuire, si tratta del comando call, che lancia la sub-routine con etichetta lamp_01, che fa lampeggiare il diodo led DL1 posto sulla scheda LX.1548.

Per effettuare il lampeggio, setta e resetta con i co-

mandi btjf, bset e bres il piedino 1 della porta A che pilota il led DL1.

Nota: potete controllare voi stessi questo gruppo di istruzioni a partire dalla riga 202.

Guardate ora l'istruzione successiva (riga 296):

;call lamp_02 ; 111 2^ routine lampeggio

che abbiamo volutamente posto dopo il ; in modo che venga considerata un commento e quindi non venga né compilata né eseguita.

La sub-routine con etichetta **lamp_02** è un'altra sub-routine di lampeggio del solito led, che però utilizza i comandi **and** e **cpl** su tutta la porta.

Nota: quest'altro gruppo di istruzioni si trova a partire dalla riga 187.

La nostra intenzione è modificare il sorgente **lamp**led.asm in modo che sia lanciata quest'ultima subroutine al posto della precedente.

Naturalmente, ai fini del risultato, non cambierà nulla e il diodo led lampeggerà nello stesso modo.

Inseriamo perciò il simbolo ; davanti all'istruzione call lamp_01, che diventerà immediatamente verde, e cancelliamolo da ; call lamp_02 (vedi fig.10).

Workspa 🛤 lampled.asm _ | | × E Lampled wsp 283 1d a,#11110010b :098 cifra 3 E E fampled bat 284 SEG3,a * 1d :099 D lampled.h 285 286 1d a,#10111110b C sou ;100 cifra 6 1d SEG4.a ASM ASM 287 1d a,#01100000b ;102 cifra 1 自日 288 1d SEG1,a 📋 Othe 289 1d a,#11011010b ;104 cifra 2 290 1d SEG2, a :105 291 bset PUNTI,#8 ;106 Led on 292 bset PUNTI,#1 ;107 Led on 293 call m5450 ;108 display numero 3612 294 bset PORT A,#2 ;109 accendo lampadina 295 maini call. lamp 01 ;110 1^ routine lampeggio 296 ;call lamp 02 ;111 2" routine lampeggio 297 jp main1 :112 Loop 298 299 end ;113 Deve sempre essere l'ultima 1300 4 istruzione 301 Works. Sou Sou Out, ut 1× -> Chip-reset... ** Application stopped: -+ \mathbb{R} A build λ Tools λ Find in Files 1 λ Find in Files 2 λ Debug λ Console /Fig.9 Nel programma abbiamo due istruzioni (vedi riga 295 e 296) che lanciano entrambe

una sub-routine per il lampeggio del diodo DL1, ma quella di riga 296 ha davanti un ; (punto e virgola) e quindi è in verde perché considerata un commento.

Net space	283 1d 284 1d 285 1d 286 1d 287 1d 288 1d 289 1d 289 1d 290 1d 291 bs 292 bs 293 ca 294 bs 295 main1 296 ca 299 ex 300 301 302 301	a,#11110010b SEG3,a a,#1011110b SIG4,a a,#01100000b SEG1,a a,#11011010b SEG2,a et PUNTI,#0 et PUNTI,#1 11 m5450 et PORT A,#2 call lamp_01 111 lamp_02 o main1	:098 cifra 3 :099 :100 cifra 6 :101 :102 cifra 1 :103 :104 cifra 2 :105 :106 Led on :107 Led on :108 display numero 3612 :109 accendo lampadina :110 1° routine lampeggio :111 2° routine lampeggio :112 Loop :113 Deve sempre essere l'ultima : istruzione
tput Chip-reset ** Application Second Second	stopped: ols } Find in Files 1 } Find stra modifica cons abbiamo eliminato	in Files 2) Debug (Console) siste nel lanciare la su o il ; davanti a questa	ib-routine call lamp_02 dell'istruzione istruzione e l'abbiamo messo davant

Innanzitutto dobbiamo salvare la modifica eseguita sul sorgente **lampled.asm** e perciò clicchiamo sull'icona **Save Text Files (Ctrl+S)** (vedi il pulsante con il dischetto in fig.**1**1).

Adesso dobbiamo ricompilare il sorgente (Assembler), linkarlo (Linker) e successivamente generare il formato eseguibile (Formatter).

Eseguire tutta la sequenza in automatico è facilissimo, perché è sufficiente cliccare sull'icona **Build** (F7) (vedi sempre in fig.11 il pulsante con una vaschetta e due freccette).

Questo comando infatti, manda in esecuzione un file chiamato **lampled.bat** che, come spiegato sulla rivista **N.216** (vedi 2° lezione), abbiamo già inserito nel progetto e che contiene le istruzioni che



effettuano in sequenza le operazioni elencate. Quando vi insegneremo a creare nuovi progetti, vi insegneremo a creare o a modificare anche il file con estensione .bat.

Appena avrete cliccato su **Build** e, come nel nostro caso, avrete il **Debug** attivo, **Indart** vi chiederà di **stopparlo** con il messaggio visibile in fig.12. Cliccate sul pulsante OK.

A questo punto per pochi istanti comparirà a video la finestra visibile in fig.13 che vi segnala che viene caricato il file lampled.bat.

Non intervenite in alcun modo, ma attendete che questo messaggio scompaia da solo.

Le varie fasi di generazione del file eseguibile sono riportate in modo analitico nella finestra in basso, denominata **Output**.

Al termine della compilazione, deve comparire nell'ultima riga la frase "Build succeeded", come riportato in fig.14.

Fate attenzione, perché questo messaggio non sempre significa che le tre fasi **Assembler**, **Linker** e **Formatter** sono andate tutte a buon fine.

Bisogna infatti, sempre scorrere a ritroso i messaggi della finestra **Output** e controllare in sequenza le varie fasi "lanciate" dal file **lampled.bat**.





Fig.12 Cliccando sul pulsante Build con il debug attivo, compare questa finestra. Per procedere con la compilazione cliccate sul tasto OK.

Fig.13 Durante le fasi di compilazione del programma, compare a video per pochi secondi questa finestra di avviso. Aspettate che scompaia da sola.

Lampied wsp	285	AmpAnt-ST7 Work Ne lampled, asn	n
🕀 🖹 lampled.bat	286		:100 cifra 6
C lampled F	297	Id SEG4, a	;101
	200	1d a,#0113090005	;102 cifra 1
	280	id SEG1,a	;103
	205	1d a,#11011010b	;104 cifra 2
	2.50	Id SEG2, a	:105
	291	bset PUNTI,#0	;106 Led on
	292	bset PUNTI,#1	;107 Led on
	293	call m5450	;108 display numero 3612
	294	bset PORT_1,#2	;109 accendo lampadina
295 296 297 298 299 300	295 maini	; call lamp_01	:110 1' routine lampeggio
	296	call lamp_02	;111 2 ⁴ routine lampeggio
	297	jp main1	:112 Loop
	299	end	;113 Deve sempre essere l'ultima
	1300		; istruzione
	301		
Works Sou	1		
	J		
k			
ld succeeded.			
Build Tools	Eind in Filos 1)	india Files O Martin 1 a	
L Dune A 1001	Manna menes 1 VI	multifiles ZA Debug A Console /	

come abbiamo spiegato nell'articolo, controllate sempre l'intera sequenza (vedi fig.15).

LE FASI di BUILD

Durante la fase di **Build**, oltre al programma in formato eseguibile **.HEX**, vengono generati una serie di files intermedi, ognuno con una determinata funzione. Naturalmente, questi files hanno lo stesso nome del programma sorgente, ma sono caratterizzati da una diversa estensione.

Ad esempio, durante la fase Build del programma lampled.ASM, vengono generati anche i files:

iampled.SIM lampled.OBJ lampled.MAP lampled.LST lampled.COD lampled.GRP lampled.HEX La funzione di ognuno di questi files sarà oggetto di un articolo successivo.

In questa fase è importante che vi si chiaro che il Compilatore Assembler svolge la funzione di "tradurre" i programmi sorgente .ASM che avete scritto, in altrettanti oggetti .OBJ.

Il Linker legge uno o più files .OBJ generati dal Compilatore e genera un oggetto .COD.

Il Formatter legge in input il file .COD generato dal Linker e genera il formato eseguibile .HEX.

Notá: come abbiamo già spiegato nella 2° lezione (vedi rivista N.216) il formato eseguibile del programma ha l'estensione .HEX, perché noi abbiamo scelto la modalità Intel.

Quando il Compilatore Assembler riscontra errori

sul programma .**ASM**, genera una lista di errori e non crea il rispettivo .**OBJ**, ma, al tempo stesso, **non cancella** gli eventuali .**OBJ** già esistenti, frutto di una compilazione precedente.

Il Linker può quindi leggere uno o più .OBJ, che non corrispondono al programma sorgente più recente, ma genera comunque un oggetto .COD.

La stessa cosa fa il **Formatter** e, come risultato finale, si ottiene un programma in formato eseguibile **.HEX** che però non corrisponde al formato sorgente **.ASM**.

Quando, con la funzione **Debug di Indart**, proverete ad emularlo, il sorgente indicherà un'istruzione, mentre il microcontrollore ne eseguirà un'altra e allora suderete sette camicie per capire cosa è successo!

La stessa situazione può essere innescata dal Linker che, in caso di errore (manca un .OBJ o altro) lo segnala e non crea il .COD, ma non cancella un eventuale .COD precedente e, naturalmente, anche dal Formatter che in caso di errore (manca un .COD o altro) non crea il .HEX, ma non cancella un eventuale .HEX precedente.

Chiaramente esistono una serie di piccole precauzioni da inserire all'interno del file .BAT per non incorrere in questi incidenti, e ve le insegneremo successivamente, ma prima preferiamo parlarvi dei problemi nei quali potreste incappare durante le fasi di Build.

Nel nostro caso, se avete eseguito correttamente quanto detto finora, le fasi di **Build** non generano assolutamente errori, ma proviamo ugualmente a leggere il listato nella finestra **Output**.

Vale la pena infatti, dedicare un po' di tempo al controllo dell'intero rapporto del processo che si è appena concluso, senza accontentarsi della frase **Build succeeded**, cioè build riuscito.

Ribadiamo ancora una volta che non è necessario che capiate perfettamente tutto quanto riportato all'interno di questa finestra, ma solamente i punti essenziali che ora analizziamo insieme.

- arthor	
Startin	g "build" process: lampled.bat
C:\Prog	rammi\inDART-ST7\Work\Ne>del lampled.map
:\Prog	rammi\inD&RT-ST7\Work\Ne>asm -li lampled.asm
TNicro	electronics - Assembler - rel. 4.10
* * *	No errors on assembly of 'C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Ne\lampled.asm'
C:\Prog	rammi\inDART-ST7\Work\Ne>lyn lampled.obj,lampled.cod;
STM1cro	electronics - Linker - rel 3.10
21 ** Ne	OOK namespace for approx 8150 publics 5 Errors found on Link.
:\Prog	cammi\inDART-ST7\Work\Ne>asm lampled.asm -sym -fi=lampled.map
TMicroe	electronics - Assembler - rel. 4.10
* * *	No errors on assembly of 'C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Ne\lampled.asm'
:\Progr	ammi\inDART-ST7\Work\Ne>obsend lampled,f,lampled.hex,intel
TMicros	electronics - Obsend - rel 2.10
:\Progr	ammi\inDART-ST7\Work\Ne>
Build s	succeeded.

re o parole rimarcate in nero, potete essere certi che le fasi di Build sono riuscite.

In fig.15 abbiamo riportato i messaggi contenuti nella finestra **Output** dopo la ricompilazione di **lampled.asm**.

Anzitutto potete notare che vengono lanciati in successione:

- il compilatore Assembler:

C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Ne>asm -li lampled.asm

STMicroelectronics - Assembler - rel. 4.10

che termina correttamente con il messaggio:

*** No errors on assembly of 'C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Ne\lampled.asm'

- il Linker:

C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Ne>lyn lampled.obj,lampled.cod;

STMicroelectronics - Linker - rel 3.10

che termina correttamente anch'esso con il messaggio:

** No Errors found on Link.

- di nuovo il compilatore Assembler per aggiornare il file .MAP

C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Ne>asm lampled.asm -sym -fi=lampled.map

STMicroelectronics - Assembler - rel. 4.10

che termina correttamente con il messaggio:

*** No errors on assembly of 'C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Ne\lampled.asm'

- e per finire il Formatter (Obsend)

C:\Programmi\inDART-ST7\Work\Ne>obsend lampled,f,lampled.hex,intel

STMicroelectronics - Obsend - rel 2.10

che non genera nessun messaggio e termina correttamente.

Quando vi capiterà di ricompilare un programma, ricordatevi di controllare sempre che tutte le fasi della compilazione siano correttamente eseguite.

Chiudiamo questa parentesi e torniamo ora al programma lampled.asm per concludere che abbiamo eseguito correttamente la modifica e correttamente generato l'eseguibile **lampled.hex**.

A questo punto possiamo caricare il **Debug** e lanciarne l'esecuzione con il comando **Run** (vedi 3° lezione nella rivista N.216).

Il diodo led **DL1** inizierà a lampeggiare, ma stavolta tramite la sub-routine lamp_02.

Come più volte ripetuto, quando attiviamo il Debug, il programma in formato eseguibile, cioè il .HEX, viene "caricato" all'interno della memoria del microcontrollore, ma non è in grado di funzionare in maniera autonoma, perché necessita sempre della supervisione del Debug stesso.

In pratica tra il Debug di Indart ed il microcontrollore si stabilisce una connessione (attraverso la porta parallela del Computer e il programmatore LX.1546), che è come una sorta di cordone ombelicale, senza il quale il microcontrollore non lavora.

In una delle prossime lezioni vi spiegheremo come riprogrammare il micro con il programma Data-Blaze per farlo lavorare autonomamente.

Nota: nell'articolo dedicato al **VFO**, presentato in questa stessa rivista, potete trovare un esempio pratico riguardo le fasi di programmazione di un micro **ST7**. In particolare abbiamo spiegato come modificare la frequenza, ricompilare il sorgente e riprogrammare il micro.

FINE