

ČASOPIS

PRO RADIOTECHNIKU

A AMATÉRSKÉ VYSÍLÁNÍ

ROČNÍK XVIII/1969 ČÍSLO 12

V TOMTO SEŠITĚ

Náš interview	441
Perspektivy druhého TV programu v ČSSR	442
Přehled schematických značek	443
Čtenáři se ptají	445
Jak na to	445
Nové součástky	446
Stavebnice mladého radio-amatéra	447
Dětský přijímač Magnet	448
Tranzistorový osciloskop	449
Číslicová výbojka Tesla ZM 1020	454
Anténa Triple-S	456
Obsah ročníku 1969	459
Obvody s tranzistory UJT	465
Superhet T-S Viro	468
Autohlídač	469
Konvertor pro 145 MHz (dokončení)	472
Polotranzistorový transceiver	474
Soutěže a závody	477
Naše předpověď	478
DX	479
Četli jsme	479
Nezapomeňte, že	480
Inzerce	480

Na str. 457 a 458 jako vyjímátečná příloha „Programovaný kurs základů radioelektroniky“.

Na str. 463 a 464 jako vyjímátečná příloha „Malý katalog tranzistorů“.

AMATÉRSKÉ RADIO

Vydává vydavatelství MAGNET, Praha 1, Vladislavova 26, telefon 234355-7. Šéfredaktor ing. František Smolík, zástupce Lubomír Březina. Redakční rada: K. Bartoš, ing. J. Čermák, K. Donát, ing. L. Hloušek, A. Hofhans, Z. Hradský, ing. J. T. Hyán, K. Krbec, K. Novák, ing. O. Petráček, dr. J. Petránek, ing. J. Plzák, M. Procházka, ing. K. Pytner, ing. J. Vackář, J. Ženíšek. Redakce Praha 2, Lublaňská 57, tel. 223630. Roční vydání 12 čísel. Cena výtisku 5 Kčs, pololetní předplatné 30 Kčs. Rozšiřuje PNS, v jednotkách ozbrojených sil vydavatelství MAGNET, administrace Praha 1, Vladislavova 26. Objednávky přijímá každá pošta i doručovatel. Dohledací pošta Praha 07. Objednávky do zahraničí vyřizuje PNS, vývoz tisku, Jindřišská 14, Praha 1. Tiskne Polygrafia 1, n. p., Praha. Inzerce přijímá vydavatelství MAGNET, Vladislavova 26, Praha 1, tel. 234355-7, linka 294. Za původnost příspěvků ručí autor. Redakce rukopis vrátí, bude-li vyzádaná a bude-li připojena frankovaná obálka se zpětnou adresou.

Toto číslo vyšlo 6. prosince 1969.

© Vydavatelství MAGNET, Praha

náš inter view

s ing. Zdeňkem Tučkem, pracovníkem Výzkumného ústavu sdělovací techniky A. S. Popova, o schematických značkách, zvyklostech a normách při kreslení schémat ze slaboproudé techniky.

K čemu vlastně slouží schematické značky a proč se tolik dbá na jejich jednotnou úpravu a jednotný tvar?

Schematické značky jsou základním vyjadřovacím prostředkem v elektrotechnice. Umožňují, aby technik mohl své myšlenky co nejjednodušeji „dát na papír“. Je proto samozřejmé, že různé funkce částí elektrického obvodu je třeba vyjadřovat ustáleným způsobem, jinak by si technici navzájem nerozuměli. Takové případy jsou v historii tohoto oboru známy. Jeden klasický případ: původní schematickou značkou odporu byla klikatá čára, která znázorňovala vinutí drátového odporu. Značka tohoto typu se po dlouhá léta udržovala např. v amerických normách, z nichž přešla i do britských norem. Potíž byla v tom, že v německé elektrotechnice byla tato klikatá čára zvolena jako symbol vinutí – vznikl typický případ, kdy jeden myslel vinutí, druhý odpor; nebyla-li symbolika předem známa, nerozuměli si. Podobně tomu bylo i se schematickou značkou cívky. Aby se předešlo podobným případům, musela se celé věci chopit normalizace, a to normalizace mezinárodní.

Jak se jmenuje orgán, který se zabývá normalizací schematických značek v mezinárodním měřítku? Jsou jeho rozhodnutí závazná pro všechny země na světě?

Schematické značky se řeší v Mezinárodní elektrotechnické komisi (I.E.C.), v její pracovní komisi č. 3. Také Československo je v komisi zastoupeno. Otázky normalizace schematických značek se pilně sledují jak na úrovni průmyslu, tak i na úrovni Úřadu pro normalizaci a měření (ÚNM). Výsledky se vydávají v podnikových nebo státních normách. Podniková normalizace státní normy předbíhá, neboť je třeba, aby ve státní normě byla zakotvena značka, která je nejen mezinárodně doporučena, ale i ověřena v praxi. Mezinárodní elektrotechnická komise doporučuje používání značek, které se v její komisi projednají – její usnesení však nejsou závazná, i když je žádoucí, aby je respektovalo co nejvíce států.

Jaký je vztah mezi státní a podnikovou normou? Nejsou dvě normy v této oblasti nežádoucí? Která z norem je pak závazná?

Jak jsem již řekl, předbíhá podniková normalizace normalizaci státní. Tak např. hned po válce, když vznikl n. p. Tesla, začalo se pracovat na základních schematických značkách pro „slaboproud“; jako výsledek této práce vyšla později podniková norma Tesla, která dala do pořádku základní obrázkové písmo pro schémata. Ve Výzkumném ústavu telekomunikací pak vznikla obdobná norma schematických značek pro telekomunikace, propracovaná zejména



z hlediska potřeb telefonářské techniky. Teprve mnohem později se začalo pracovat na normě vyšší úrovně – státní. Přitom se do státní normy přejímaly zpočátku ty nejjednodušší a nejjednodušší značky z obecné elektrotechniky a v další etapě pak i značky ze slaboproudé elektrotechniky. Vznikla tak norma ČSN 34 5505 z roku 1960, která byla schválena v roce 1961. Tato norma byla v pozdějších letech doplněna modernizačním dodatkem. Norma je doporučená, přitom je však v jejím úvodu klauzule vyzývající organizace, které nemohou některé z normalizovaných značek z vážných důvodů používat, aby návrh na novou značku a důvod k její změně oznámili Úřadu pro normalizaci a měření, aby se při modernizaci normy mohlo přihlížet i k potřebám jednotlivých závodů.

Stručně lze říci, že podniková norma nemá nahrazovat jakoukoli jinou normu, tedy ani státní, ale že ji má vhodným způsobem doplňovat a zpřesňovat pro jednotlivá použití.

Vraťme se ještě k mezinárodní doporučením. S tím, co jste dosud uvedl o práci mezinárodní komise, nesouhlasí současný stav v kreslení především nových značek polovodičových prvků – ty si kreslí prakticky každý po svém.

Tento stav je všeobecně znám. Nebudu se touto tematikou podrobně zabývat, neboť – i když by snad bylo zajímavé seznámit se se všemi okolnostmi kolem kreslení a normalizování schematických značek – nesouvisí to přímo s tématem našeho rozhovoru. Velmi stručně lze říci, že začátek snahy po důsledné mezinárodní normalizaci spadá vlastně do doby, kdy se již objevily tranzistory – v té době se teprve začínalo jednat o kreslení základních značek pro elektrotechniku – odporů, kondenzátorů, cívek apod. V současné době však skončily i práce na mezinárodních doporučeních pro kreslení polovodičové symboliky, takže je vidět, že za velmi krátkou dobu se udělal i na tomto poli obrovský kus práce. (Pozn. red. – Částečně se to projevuje i v kreslení schematických značek, jak je budeme používat od č. 1 příštího ročníku AR).

Jaké jsou nejmarkantnější změny v kreslení schematických značek podle nových doporučení Mezinárodní elektrotechnické komise?

Nejvýraznější je změna v kreslení polovodičových diod. Mezinárodní doporučení navrhuje používat symbol jen z čar, bez dosud obvyklého vyčernování trojúhelníku. Obecně by se dalo říci, že změny, které přicházejí po mezinárodní linii, kresbu zjednodušují. Vede to současně ke zmenšení pracnosti při kreslení schémat. Naše domácí normy se však rozcházejí s mezinárodními doporučeními v tloušťce používaných čar. Mezinárodní doporučení vychází z předpokladu, že celé schéma se má kreslit čarami stejné tloušťky – u nás však budeme i nadále používat ke zlepšení přehlednosti schémat a ke zvýraznění některých součástek čáry nestejné tloušťky (např. pro elektrody kondenzátoru jsou a budou čáry tlustší než např. spojovací čáry apod.). Vycházíme totiž z toho, že schéma se kreslí jednou, ale čte se třeba tisíckrát, takže všechno, co přispívá k jeho přehlednosti, je zcela na místě a nemělo by se v tomto ohledu šetřit. Odstupňování tloušťky čar kromě toho usnadňuje i tzv. globální čtení schématu a přispívá tím i k snadnějšímu a především rychlejšímu pochopení činnosti nakresleného obvodu.

Co byste mohli říci ke kreslení nových prvků, např. integrovaných obvodů?

V současné době jsou především dvě oblasti, v nichž je třeba zavést „pořádek“ v kreslení značek – je to především celá oblast počítačích technik, logické funkce a potom i např. integrovaná elektronika, kde se dodnes používají nejružnější symboly.

Kromě toho by bylo třeba zpracovat a navzájem skloubit mnoho připomínek z praxe, které se týkají otázky, jak co nejvhodněji skloubit požadavky na vlastní symboliku (která má převážně vyjadřovat funkci součástky) a vyjádření technologického provedení té které součástky. K tomuto problému je třeba podotknout, že ve všech případech, kdy není nutné zdůraznit určité konkrétní konstrukční uspořádání, volíme při kreslení vždycky všeobecnou značku součástky.

Jsou v tomto oboru ještě nějaké další novinky?

Ano, dostali jsme návrh na nové mezinárodní značení hodnot součástek ve schématech. Protože se návrh dost značně liší od dosud používané praxe, neuvažujeme zatím o jeho důsledném zavedení ani do naší technické literatury, ani do nějakého závazného ustanovení. Nově vydaná norma však uvádí vedle starého značení i toto nové, neboť dojde-li k rozšíření tohoto nového způsobu značení ve světě, existuje dohoda, že i náš podnik na výrobu součástek (Tesla Lanškroun) bude nové typy součástek opatřovat novým značením. Technickou veřejnost bychom pak podrobně a včas s novým značením hodnot součástek seznámili. V žádném případě se však pro příští rok neuvažuje o zavedení této nové symboliky v našich odborných časopisech. (Jako technickou informaci přineseme podrobnější výklad nového značení během prvního pololetí příštího roku. – Pozn. red.)

Také se začíná pracovat na jednotné písmenové symbolice pro popis schémat, která by se dala používat v celosvětovém měřítku – ovšem v této otázce k jednotnosti asi ještě dlouho nedejde, neboť je-li např. elektronka v naší literatuře označována *E* (začáteční písmeno

názvu), jsou např. v anglosaské literatuře běžné dva názvy, tube a valve, takže je třeba volit mezi písmenem *T* a *V*. Jednotlivé státy však nejsou zatím ochotny vzdát se svých zavedených zkratk. Jen pro zajímavost – v návrhu jednotného světového značení se připouští pro součástky až třípísmenný znak, z něhož první písmeno by mělo celosvětovou platnost a další by mohla brát v úvahu dosavadní národní značení. Příkladem by mohlo být třeba značení elektronky; celosvětový znak pro elek-

tronku by byl např. *V* a u nás bychom mohli za první, doporučený celosvětový znak dát další písmeno podle našich dosavadních zvyklostí, tj. *E*. Celý znak by pak byl *VE*. Značení pro tranzistor by pak bylo např. *VT*. Toto značení je však zatím hudbou budoucnosti.

Děkujeme za interview. K jeho doplnění uveřejňujeme na str. 443 a 444 základní schematické značky, jak je budeme používat v našem časopise od prvního čísla příštího roku (s výjimkou několika článků, které byly připraveny do tisku již dříve).

Perspektivy druhého televizního programu v ČSSR

Správa radiokomunikací v Praze uspořádala ve spolupráci s Domem techniky ČSVTS Praha a Výzkumným ústavem pošt a telekomunikací seminář, na němž přes 200 účastníků z řad vedoucích pracovníků průmyslu, spojů a dalších institucí hovořilo o hlavních problémech druhého televizního programu.

Ing. VI. Čaha, známý odborník v oboru antén, ukázal v úvodní přednášce nejen principy návrhu a způsoby konstrukce anténních prvků a soustav pro pásmo 470 až 890 MHz, ale upozornil i na zajímavé problémy statického a dynamického namáhání stožárů a věží vysílačů. Nemá-li dojít ke zhoršení příjmu v okrajových oblastech, nesmí výkyv stožáru ani za vichřice překročit 0,3 stupně. Některé typy věží vykazují při větru určité rychlosti nebezpečné vibrace, které je třeba tlumit několika-tunovými hmotami zavěšenými mezi hydraulickými tlumiči.

Ing. Ant. Altman, spoluautor návrhu čs. sítě vysílačů pro druhý program, vysvětlil hlavní zákonitosti šíření vln ve IV. a V. pásmu a metodiku návrhu sítě vysílačů, při níž se u každého vysílače počítá poměr užitečného signálu k rušivým signálům ve dvanácti směrech a respektují se rušení pocházející od vysílačů na vlastním kanále, na kanálech sousedních a na kanále zrcadlovém. Výpočet se prováděl na samočinném počítači. Výsledkem je projektovaná síť 59 základních vysílačů pro ČSSR s řadou dalších vysílačů doplňkových.

Ing. Ivan Déřer, autor návrhu čs. sítě radioreleových spojů, vysvětlil zásady projektování sítě pro přenosy televizních signálů pro účely distribuční, přispěvkové a pro účely mezinárodních přenosů a tranzitů. Na základě úvahy o potřebné spolehlivosti sítě odvodil jednak požadavky na jednotlivá zařízení, jednak optimální uspořádání tras s možnostmi vzájemného zálohování.

Ing. Pavel Gregora, známý odborník z provozu vysílačů ze Správy radiokomunikací, hovořil o problémech řízení, kontroly provozu, automatizace a dálkového ovládání vysílačů II. programu. Dospěl k velmi zajímavým závěrům o optimální míře automatizace, podmiňené technikou a technologickou úrovní výrobku a podmínkami provozu.

V diskusích, která následovala po jednotlivých přednáškách i na závěr celého semináře, se ovšem hovořilo nejen o obecné vědecké problematice, ale i o konkrétních možnostech a termínech výstavby. I když se zpočátku ozývaly kritické hlasy na adresu Tesly, spojů a často i na adresu stavebních podniků, je potěšitelné, že diskuse nesklouzla do mezirezortních polemik. Většina účastníků si zřejmě byla vědoma, že potíže a nedostatky ve všech zúčastněných organizacích mají do značné míry společné

příčiny. Záleží především na konsolidaci celého našeho státního hospodářství, budeme-li schopni dokončit výstavbu sítě druhého programu již do roku 1975 nebo až do r. 1980. První vysílače této sítě budou ovšem postaveny již v příštím roce a první vysílač – pražský – bude uveden do provozu 1. 5. 70 na kmitočtu 495,25 MHz (obraz). Radioreleové spoje oblastního typu v polovodičovém provedení, jejichž rychlý vývoj je nad naše síly, budeme vyrábět v licenci. Všechny zúčastněné organizace mají zájem urychlit výstavbu druhého televizního programu, neboť jsou si vědomy, že tento program bude mít nejen velký význam kulturní a hospodářský, ale že také bude tvořit nutný předpoklad k zavedení barevné televize. Ing. J. Vackář, ČSC

* * *

Obraz se pohybuje

S tímto označením vady byl dán do opravy televizní přijímač zahraniční výroby. Obvyklá výměna elektronky PCL85 na snímkovém rozkladu neměla úspěch, stejně jako přezkoušení všech kondenzátorů, přicházejících v úvahu. Protože obrazová synchronizace byla velmi labilní, přezkoušel opravář oddělovací stupeň synchronizačních pulsů jak stejnosměrným měřením, tak pomocí osciloskopu. Integrovaný synchronizační impuls měl již na vstupu poměrně malou výšku. Proto jej opravář sledoval až k řídící mřížce koncového stupně obrazového zesilovače, kde byl velmi malý a měl zkreslený průběh.

Otevření odstíněného pouzdra demodulátoru ukázalo konečně chybu. Odpor 220 Ω, přes nějž se dostávalo kladné stejnosměrné napětí na demodulační diodu OA160, měl studený spoj. Pokud chybělo napětí, měnil se pracovní bod diody tak, že synchronizační impuls obrazu byl silně ořezán a dobrá synchronizace nebyla vůbec možná. Při teplotních změnách se měnil přechodový odpor špatného spoje, takže obrazová synchronizace občas vypadla. Podobně synchronizace vypadla v případě poklesu síťového napětí. SŽ

Podle Funkschau 5/1969

**PŘIPRAVUJEME
PRO VÁS**

Čtyřkanálová proporcionální
souprava RC

Přehled schematických značek

Náš dnešní interview s ing. Zd. Tučkem dal také podnět k tomu, abychom ujednili kreslení schémát v našem časopise a přizpůsobili schematické značky platným normám. Doplnujeme proto interview přehledem základních schematických značek, jak je budeme používat v AR i RK od 1. ledna 1970 (s výjimkou některých článků, které byly připraveny do tisku již dříve). V některých případech dokonce trochu předbíháme dobu (např. při kreslení diod) a zavádíme značky, které sice nejsou ještě normalizovány, ale budou pojaty do nové připravované státní normy. Současně prosíme všechny naše spolupracovníky, aby i oni ve svých příspěvcích vycházeli z tohoto přehledu. V příštím čísle uveřejníme přehled nejpoužívanějších písmenových symbolů, který bude rovněž vycházet z nejnovějších norem a zvyklostí.

VŠEOBECNÉ ZNAČKY

1. stejnosměrný proud
2. střídavý proud
3. střídavý proud tónového kmitočtu
4. vf proud
5. střídavý a stejnosměrný proud
6. uzemnění
7. spojení s kostrou nebo kovovým krytem
8. kovová konstrukce spojená se zemí
9. nařiditelnost, nastavitelnost nástrojem
10. měnitelnost ovládacím prvkem
11. vnitřní nelineární závislost na veličině V (změna souhlasná s veličinou $V = +V$, změna nesouhlasná $= -V$)

SPOJOVÁNÍ, OHRANIČENÍ, STÍNĚNÍ, VODÍČE, VEDENÍ

12. elektrické spojení
13. neelektrické spojení (mechanické sprážení)
14. ohraničení souboru prvků nebo přístrojů
15. stínění
16. stínicí kryt
17. stínicí kryt spojený s kostrou
- 18a, b. stíněný vodič
19. sousedé vedení
20. souběžné vedení (dvoulinka)
- 21a, b, c. stíněná dvoulinka
22. vodivé spojení nerozebíratelné
23. vodivé spojení rozpojitelné
24. svorka

PASIVNÍ SOUČÁSTKY

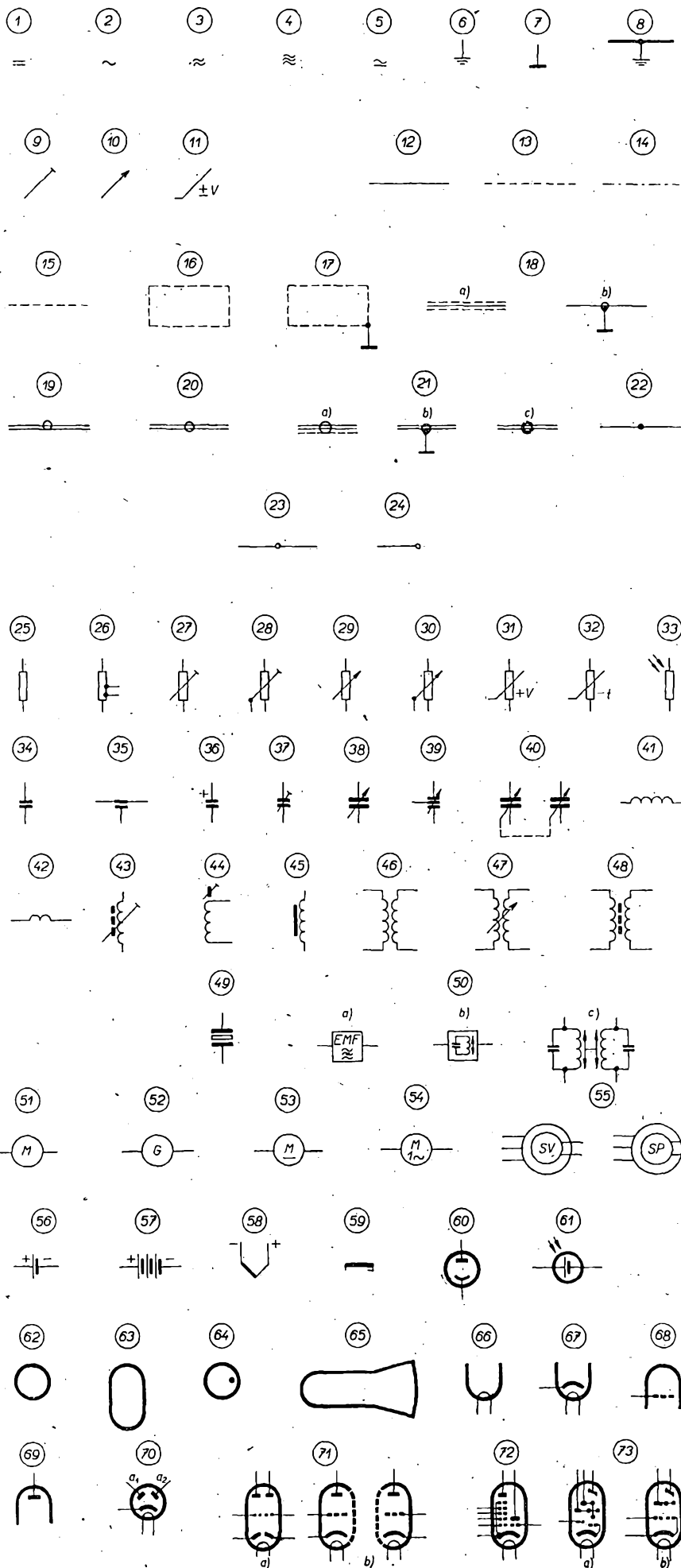
25. odpor, impedance (všeobecná značka)
26. odpor s odbočkami
27. nařiditelný odpor (nástrojem)
28. nařiditelný odpor se třemi vývody
29. odpor měnitelný vnějším ovládacím prvkem
30. měnitelný odpor se třemi vývody (potenciometr)
31. odpor měnící se souhlasně s veličinou V
32. odpor zmenšující se se zvětšující se teplotou (termistor)
33. fotoodpor
34. kondenzátor (všeobecná značka)
35. průchodkový kondenzátor
36. elektrolytický kondenzátor
37. kondenzátor nařiditelný nástrojem
38. ladící kondenzátor
39. diferenciální kondenzátor
40. dvojitý ladící kondenzátor
41. indukčnost, cívka (všeobecná značka)
42. cívka pro VKV nebo vazební cívka (cívka pro první rozsah KV má 3 obložky, pro druhý rozsah KV 4 obložky, pro střední vlny 5 obložek, pro DV 6 obložek; používá se především při kreslení vstupních cívek)
43. cívka s feritovým nebo železovým jádrem s nastavitelnou indukčností
44. cívka s dolaďovacím jádrem s možností dolaďování nástrojem
45. cívka s jádrem z feromagnetického materiálu
46. indukční vazba
47. indukční vazba měnitelná
48. mf transformátor
49. krystal
- 50a. obecná značka pásmové propusti s elektromechanickým obvodem
- 50b. elektromechanický filtr na magnetostrikční bázi (všeobecná značka)
- 50c. podrobná schematická značka elektromechanického filtru na magnetostrikční bázi

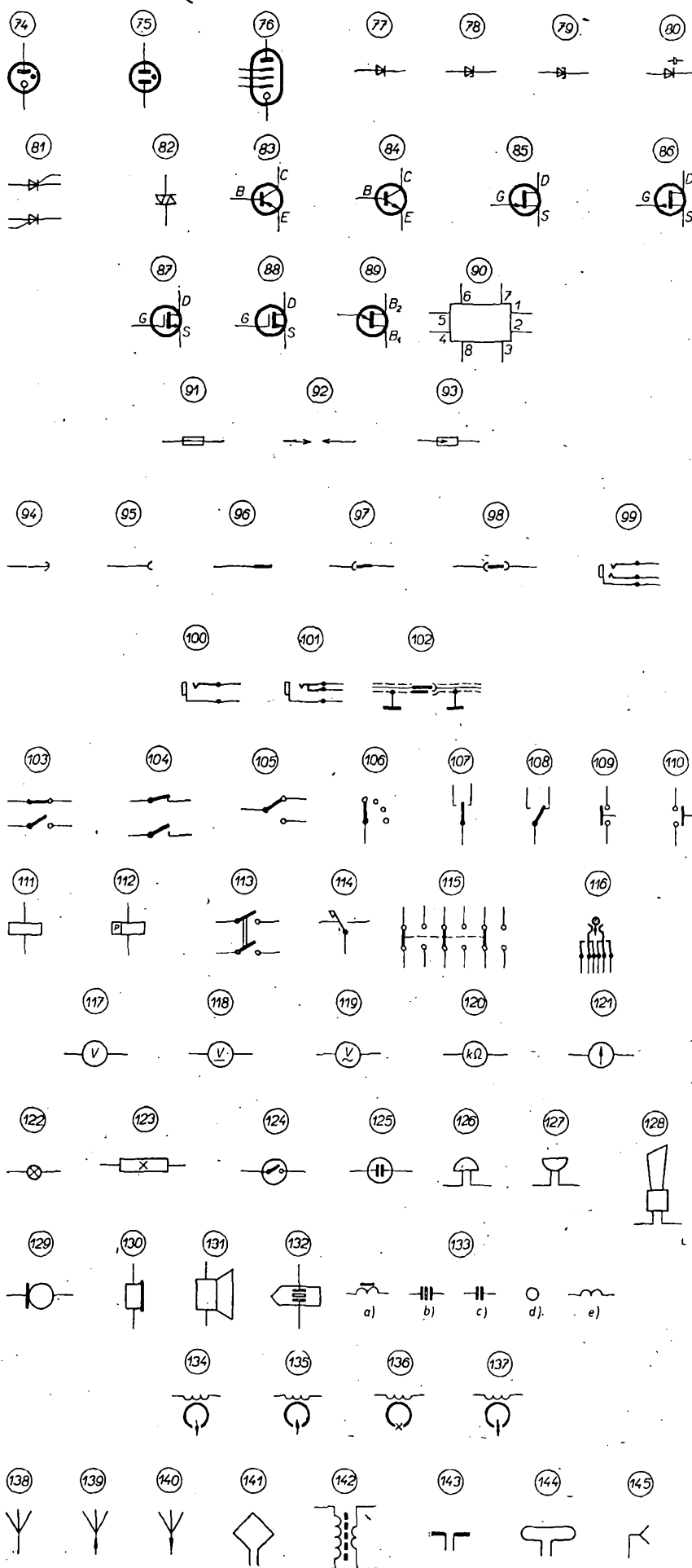
MOTORY A GENERÁTORY (STROJE)

51. motor (všeobecná značka)
52. generátor (všeobecná značka)
53. stejnosměrný motor
54. jednofázový motor
55. selsyn (SV — selsyn vysílač, SP — selsyn přijímač)

ČLÁNKY, AKUMULÁTORY

56. galvanický článek
57. baterie
58. termoelektrický článek





59. článek z dvojkovu
60. fotoelektrický článek (vakuová fotonka)
61. hradlový článek (hradlová fotonka)

USMĚRŇOVAČE A AKTIVNÍ SOUČÁSTKY

62. baňka elektronky
63. baňka několikaelektródové elektronky
64. baňka elektronky plněné plynem
65. baňka obrazovky
66. přímožhavená katoda
67. nepřímžhavená katoda
68. mřížka elektronky
69. anoda elektronky
70. dvojitá nepřímžhavená dioda
71. dvojitá trioda (podle a nebo b)
72. trioda-heptoda s pátou mřížkou spojenou s katodou uvnitř baňky
73. indikátor vyladění (magické oko) — a) indikátor vyladění s dvoji cívkovostí, b) indikátor vyladění
74. plynem plněná výbojka se studenou katodou
75. plynem plněná stabilizační výbojka
76. stabilizační výbojka (s pěti elektrodami)
77. suchý polovodičový usměrňovač (selenový, kuprokový, germaniový, křemikový; proud teče ve směru šípky)
78. Zenerova dioda
79. tunelová dioda
80. kapacitní dioda (varikap)
81. tyristor, řízená polovodičová dioda (typu " nebo p)
82. polovodičová tetroda (triac)
83. tranzistor p-n-p
84. tranzistor n-p-n
85. tranzistor FET typu n
86. tranzistor FET typu p
87. tranzistor MOSFET typu n
88. tranzistor MOSFET typu p
89. tranzistor UJT (tranzistor s jedním přechodem)
90. integrovaný obvod

JISTIČÍ ČLÁNKY

91. pojistka proudová
92. jiskřiště
93.bleskojistka

SBĚRAČE, ZÁSUVKY, SVÍRKY

94. sběrač
95. zásuvka, zdířka (všeobecná značka)
96. vidlice, kolík (všeobecná značka)
97. zásuvkové spojení
98. zásuvková spojka
99. třípólová svírka
100. svírka, např. pro sluchátko
101. rozpinací svírka (konektor)
102. souosý konektor

ZAPÍNACÍ A ROZPÍNACÍ KONTAKTY, RELÉ

103. spínač jednopólový, všeobecná značka (sepnutý, rozepnutý)
104. kontakt slaboproudého relé (sepnutý, rozepnutý)
105. přepínací kontakt
106. řadič
107. přepínací kontakt relé se střední polohou
108. přepínací kontakt relé
109. rozpinací tlačítko
110. spínací tlačítko
111. cívka relé
112. cívka polarizovaného relé
113. dvoupólový spínač (mechanicky spřažený)
114. telegrafní klíč
115. tlačítková souprava
116. telefonní přepínací tlačítko

MĚŘICÍ PŘÍSTROJE

117. měřidlo veličiny V
118. měřidlo stejnosměrné veličiny V
119. měřidlo střídavé veličiny V
120. kilohmmetr
121. měřidlo s nulou uprostřed

OPTICKÁ NÁVĚSTÍ, ZVUKOVÁ NÁVĚSTÍ, ELEKTROAKUSTICKÉ PŘÍSTROJE

122. žárovka (všeobecná značka)
123. zářivka
124. startér zářivky
125. indikační doutnavka
126. zvonek
127. bzucák
128. houkačka
129. mikrofon
130. sluchátko
131. reproduktor
132. přenoska (krytalová)
133. systémy: a) elektromagnetický, b) krytalový, c) kondenzátorový, d) uhlíkový, e) elektrodynamický cívkový
134. magnetofonová hlava nahrávací
135. magnetofonová hlava reprodukční
136. magnetofonová hlava mazací
137. magnetofonová hlava univerzální

ANTÉNY

138. anténa (všeobecná značka)
139. vysílací anténa
140. přijímací anténa
141. rámová anténa
142. feritová anténa s vazebním vinutím
143. dipól
144. skládaný dipól
145. směrová anténa

Čtenáři se ptají...

Mám sovětský tranzistorový přijímač Nėva. Potřeboval bych vyměnit ladič kondenzátor, neboť má zkrat mezi elektrodami a nemohu zjistit jeho údaje (M. Vařan, Lipt. Mikuláš).

Ladič kondenzátor má kapacitu $2 \times 210 \text{ pF}$, doladovací tímry jsou 3 až 12 pF.

Prímá náhrada by byla pravděpodobně možná některým z výprodejních kondenzátorů do našich přijímačů; jde ovšem o to sehnat takový, který by byl shodný i rozměrově.

Jaká je počáteční a konečná kapacita ladičích kondenzátorů z přijímače Doris? Kdy bude vydán ceník maloobchodních cen radioamatérských součástek a materiálu? (P. Cengel, Košice).

Kapacita ladičích kondenzátorů je $96 + 176 \text{ pF}$ (konečná), jiné údaje bohužel neznáme.

Ceník radioamatérského materiálu byl slibován již mnohokrát, dokonce na něj brala jedna pražská prodejna záznamy. V současné době je však takový stav, že žádná organizace nehodlá v dohledné době ceník vydat. (Dotazovali jsme se na příslušných místech v říjnu t. r.).

Prosím o sdělení vlastností tranzistorů (vyjmenováno asi 10 různých typů). Můžete uveřejnit přehled barevného označování odporů a kondenzátorů? (M. Pech, Osek u Duchcova).

Jak jsme již před časem upozorňovali, redakce nemá k dispozici zahraniční katalogy tranzistorů, především ne amerických a japonských výrobců. Dříve jsme podobné dotazy předávali našemu spolupracovníkovi; ten však nyní dělá katalog, který vychází na pokračování v AR. Práce mu zabírá tolik času, že je zcela vyloučeno, aby se navíc ještě zabýval vyhledáváním údajů polovodičových součástek pro jednotlivé čtenáře. Je nám opravdu líto, že nemůžeme tomuto ani dalším čtenářům vyhovět, není však v našich silách tento problém vyřešit.

Pokud jde o barevné značení odporů a kondenzátorů, řídí se tímto zásadami: barevné pruhy bývají obvykle čtyři; první bývá ten, který je blíže ke kraji součástky. První a druhý pruh (nebo tečka) vyjadřují číselnou velikost odporu, třetí barevný pruh je násobitel. Číslo odpovídající jednotlivým barvám (první dva pruhy) a násobitele (třetí pruh) jsou přehledně v tabulce. Čtvrtý pruh označuje toleranci součástek - zlatá barva = tolerance 5 %, stříbrná 10 %.

Blíží údaje najdete např. v Kalendáři sdělovací techniky 1963, Ročenice sdělovací techniky (str. 153) atd. Návod ke zhotovení jednoduché pomůcky ke čtení hodnot barevných značených odporů byl uveřejněn v AR 11/67, str. 328.

Barevný odstín	Číslice	Násobitel
(první a druhý pruh) (první a druhý pruh) (třetí pruh)		
černá	0	1
hnědá	1	10
červená	2	10^1
oranžová	3	10^2
žlutá	4	10^3
zelená	5	10^4
modrá	6	10^5
fiolová	7	10^6
šedá	8	10^7
bílá	9	10^8

Můžete mi sdělit náhrady... (vyjmenováno několik diod). Zajímalo by mne také, kde lze získat starší čísla AR. (L. Havlíček, Kladno).

K první části dotazu platí odpověď k předcházejícímu dotazu. K druhé otázce lze říci jen to, že neexistuje jiná cesta k získání starších čísel AR kromě inzerátu, neboť redakce, administrace ani PNS žádná starší čísla AR nemají. A nechte-li o nová čísla přijít, je výhodnější si časopis předplatit.

Jaký vnitřní odpor má měřidlo DHR 3, 100 μA ? (Z. Stránský, Hostinné).

Protože tyto dotazy dostáváme již dlouhou dobu ve velkém počtu, uvádíme přehled vnitřních odporů všech měřidel DHR.

DHR 8: 500 μA — 150 Ω , 200 μA — 800 Ω , 100 μA — 1 350 Ω , 50 μA — 6 000 Ω .
DHR 5: 500 μA — 250 Ω , 200 μA — 970 Ω , 100 μA — 3 500 Ω až 3 900 Ω , 50 μA — 3 500 Ω až 3 900 Ω .
DHR 3: 500 μA — 180 Ω , 200 μA — 450 Ω , 100 μA — 1 150 Ω .

Maloobchodní ceny polovodičových součástek

(Dokončení)

Germaniové tranzistory p-n-p		
GC507	18,50	OC169
GC508	23,—	OC170

GC509	26,—	OC170vk	46,—
GC515	13,50		
GC516	16,—		
GC517	18,50		

Germaniové vysokofrekvenční mesa tranzistory p-n-p			
GF502	72,—	GF505	58,—
GF503	61,—	GF506	48,—
GF504	76,—	GF507	113,—

Germaniové nf tranzistory p-n-p středního výkonu			
GC500	26,—	GC510	32,—
GC501	37,—	GC511	31,—
GC502	80,—	GC512	27,—

Germaniové nf tranzistory p-n-p středního výkonu			
GC520	36,—	GC520K	41,—
GC521	35,—	GC521K	39,—
GC522	30,—	GC522K	35,—

Germaniové výkonové tranzistory			
4 W	12 W	50 W	
OC30	48,—	OC26	68,—
2NU72	34,—	OC27	115,—
3NU72	37,—	2NU73	36,—
4NU72	42,—	3NU73	40,—
5NU72	46,—	4NU73	47,—
		5NU73	53,—
		6NU73	57,—
		7NU73	62,—

Křemíkové tranzistory n-p-n pro nf zesilovače	
KC507	47,—

KC508	38,60
KC509	43,50

Křemíkové vysokofrekvenční a spínací tranzistory n-p-n

KF503	51,—
KF504	67,—
KF506	49,—
KF507	42,—
KF508	62,—

Křemíkové výkonové tranzistory n-p-n

KU601	110,—
KU602	140,—
KU605	370,—
KU606	300,—
KU607	414,50

Subminiaturní germaniová fotona

10PN40	51,—
--------	------

Křemíkové fotony

1PP75	50,—
KP101	83,—

Tranzistor řízený polem

KF520	51,40
-------	-------

Lineární integrované obvody

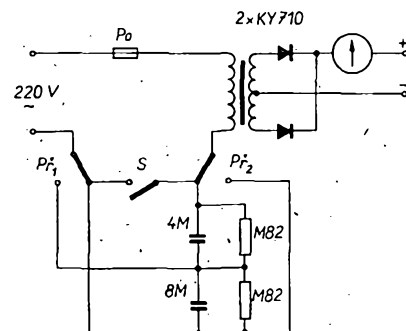
MAA115	87,—
MAA125	45,80
MAA145	57,50
MAA225	63,30

(b1)

2 Jak na to AR'69

Nabíječ akumulátorů

Potřeboval jsem nabíječ akumulátorů a rozhodl jsem se, že si jej postavím podle AR 2/68. Protože se mi však nepodařilo získat použitý přepínač, použil jsem dva páčkové jednopólové přepínače a jeden jednopólový spínač. Schéma



Obr. 1. Upravené schéma nabíječe

jsem překreslil pro tyto součástky (obr. 1). Protože jsem s nabíječem velmi spokojen a upravené zapojení dává větší možnosti regulace (obr. 2) při menších finančních nákladech, chci se o své zkušenosti rozdělit se všemi čtenáři. Z původní konstrukce jsem ještě vypustil doutnavku v obvodu primárního vinutí transformátoru a zařadil ampér-

	Zapoj se	Polohy			Výsl. kapacita
		P_1	S	P_2	
1					2,7
2					4
3					8
4					12
5	bez omezení				0

Obr. 2. Možnosti regulace

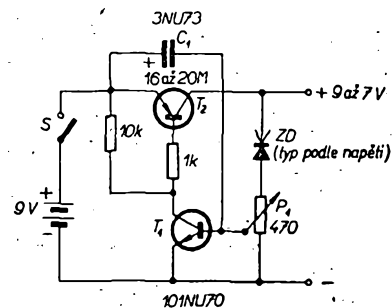
metr do sekundárního obvodu (není podmínkou). Tato úprava je sice dražší, mně však vyhovuje po praktické i estetické stránce. Na radu autora jsem použil místo seleniu polovodičové diody, což umožňuje zmenšení celého zařízení.

Josef Michal

Ochrana zdrojů u přístrojů napájených z baterie

Na prodloužení životnosti akumulátoru má velký vliv odpojení akumulátoru z provozu a jeho nabíjení včas před úplným vybitím. Popisovaný jednoduchý přístroj odpojí akumulátorový zdroj při nejmenším-dovoleném napětí na svorkách. Dá se použít i k ochraně přístrojů, které nesnášejí pokles napětí pod určitou mez. Zapojení je na obr. 1.

Po zapnutí se kondenzátor C_1 nabíje na napětí baterie. Úbytkem napětí (průtokem proudem odporem P_1) se otevře tranzistor T_2 . Napětí baterie se objeví na výstupu a tedy i na katodě Zenerovy diody ZD . Je-li napětí větší než Zene-



Obr. 1.

rovo napětí diody ZD , teče přes potenciometr P_1 proud a T_1 je tedy otevřen i po nabíjení C_1 . Zátěž je spojena s baterií až do té doby, než se napětí baterie zmenší pod napětí dané použitou Zenerovou diodou. Pak se oba tranzistory uzavřou a baterie se „odpojí“. Před dalším uvedením do chodu je třeba rozpojit spínač S , aby se C_1 mohl vybit.

Přístroj je postaven na montážní desce Smaragd U3.

Jiří Kestler

Nové součástky

Tmelené drátové odpory

Použití. – Tmelené drátové odpory slouží pro všeobecné použití podle technických podmínek.

Provedení. – Odporový drát je navinut na keramickém tělisku, chráněn je vrstvou silikonového tmelu. Vývody jsou měděné, pocínované. Odpory jsou vhodné i pro plošné spoje. Rozměry jsou na obrázku.

Řady jmenovitých hodnot a dovolené tolerance podle ČSN 35 8011:

E12 pro odpory s tolerancí $\pm 10\%$,
E24 pro odpory s tolerancí $\pm 5\%$,
 $\pm 2\%$, $\pm 1\%$.

Odpory se vyrábějí v řadě podle ČSN 35 8106.

Teplotní činitel nesmí být větší než $\pm 200 \cdot 10^{-6}/^{\circ}\text{C}$.

Rozsah provozních teplot: -40°C až $+100^{\circ}\text{C}$.

Elektrická pevnost: 750 V, 50 Hz.

Výrobce: Tesla Lanškroun.

Stav výroby: poloprovoz.

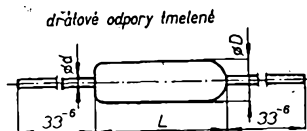
Technické údaje tmelených odporů

Typové označení	Jmenovitá zatížení	Dovolená tolerance	Rozsah hodnot	Rozměry [mm]		Váha [g]
				$\varnothing d$	$\varnothing D \times L$	
TR 520	1 W	$\pm 10\%$ $\pm 5\%$ $\pm 2\%$ $\pm 1\%$	2,2 Ω ... 3,9 k Ω 10 Ω ... 4,3 k Ω 33 Ω ... 4,3 k Ω 51 Ω ... 4,3 k Ω	0,8	6 $\times$ 20	1,2
TR 521	2 W	$\pm 10\%$ $\pm 5\%$ $\pm 2\%$ $\pm 1\%$	2,2 Ω ... 4,7 k Ω 10 Ω ... 5,1 k Ω 10 Ω ... 5,1 k Ω 51 Ω ... 5,1 k Ω	0,8	7 $\times$ 20	1,6
TR 522	4 W	$\pm 10\%$ $\pm 5\%$ $\pm 2\%$ $\pm 1\%$	4,7 Ω ... 22 k Ω 10 Ω ... 24 k Ω 33 Ω ... 24 k Ω 100 Ω ... 43 k Ω	1	9 $\times$ 33	6,0
TR 523	6 W	$\pm 10\%$ $\pm 5\%$ $\pm 2\%$ $\pm 1\%$	4,7 Ω ... 33 k Ω 10 Ω ... 43 k Ω 33 Ω ... 43 k Ω 100 Ω ... 43 k Ω	1	9 $\times$ 50	7,5
TR 524	8 W	$\pm 5\%$ $\pm 2\%$ $\pm 1\%$	10 Ω ... 33 Ω ... 62 k Ω 100 Ω ...	1	12 $\times$ 50	15,0

Pro typ TR 524 je největší přípustné napětí 600 V

Technické údaje smaltovaných odporů

Typové označení	Jmenovitá zatížení	Dovolená tolerance	Rozsah hodnot	Rozměry [mm]		Váha [g]
				$\varnothing d$	$\varnothing D \times L$	
TR 635	1 W	$\pm 20\%$ $\pm 10\%$ $\pm 5\%$	2,2 Ω ... 10 Ω ... 1,5 k Ω 22 Ω ...	0,8	5,5 $\times$ 20	0,7
TR 636	2 W	$\pm 20\%$ $\pm 10\%$ $\pm 5\%$	2,2 Ω ... 6,8 Ω ... 2,2 k Ω 30 Ω ...	0,8	7 $\times$ 20	1,2
TR 510	6 W	$\pm 20\%$ $\pm 10\%$ $\pm 5\%$	5,6 Ω ... 5,6 Ω ... 6,8 k Ω 10 Ω ...	1	9 $\times$ 33	3,9
TR 511	10 W	$\pm 20\%$ $\pm 10\%$ $\pm 5\%$	10 Ω ... 10 Ω ... 12 k Ω 10 Ω ...	1	9 $\times$ 50	5,9
TR 512	15 W	$\pm 20\%$ $\pm 10\%$ $\pm 5\%$	10 Ω ... 10 Ω ... 22 k Ω 10 Ω ...	1	12 $\times$ 50	12,6



Smaltované drátové odpory

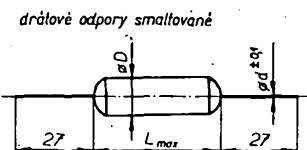
Použití. – Smaltované drátové odpory jsou vhodné k všeobecnému použití.

Provedení. – Odporový drát je navinut na keramickém tělisku, chráněném vrstvou smaltu s nízkým bodem tavení. Vrstva neslouží jako izolace! Vývody jsou měděné, pocínované. Rozměry jsou na obrázku.

Řada jmenovitých hodnot podle ČSN 35 8011:

E6 pro odpory s tolerancí $\pm 20\%$,
E12 pro odpory s tolerancí $\pm 10\%$,
E24 pro odpory s tolerancí $\pm 5\%$.
(Po předcházející dohodě s výrobcem).
Odpory se vyrábějí v řadě podle ČSN 35 8106.

Teplotní činitel nesmí být větší než $\pm 200 \cdot 10^{-6}/^{\circ}\text{C}$.



Drátové odpory smaltované

Rozsah provozních teplot: -55°C až $+125^{\circ}\text{C}$.

Největší přípustné napětí: 500 V.

Výrobce: Tesla Lanškroun.

Výroba: sériová.

Integrované obvody pro univerzální použití

S integrovanými obvody lze realizovat náročné elektronické soustavy v relativně malém prostoru. Obvykle se vyrábějí základní funkční obvody, z nichž se sestavuje příslušné zařízení na deskách s plošnými spoji, výjimečně se vyrábějí speciální složitější celky podle přání zákazníka. V prvním případě připomíná zařízení tranzistorovou verzi (a to i pokud jde o rozměry a váhu), druhý způsob je výrobně náročný a vhodný jen pro velké série.

Nevýhody obou variant chce odstranit firma Texas Instruments tzv. digitálními diferenciálními analyzátoři (DDA). U prvků TA-0007 je na křemíkové destičce vytvořeno současně 128 klopných obvodů a 646 hradlových obvodů typu negovaného logického součtu (NAND). Jednotlivé obvody jsou proměřeny na poloautomatickém zařízení. Výsledek zaznamenaná počítač a ten také rozhodne, které klopné a logické obvody budou využity a určí optimální způsob jejich propojení, aby integrovaný obvod měl ty vlastnosti, které zákazník požaduje. Podle obrázku propojovací soustavy, který počítač vytvoří na stínítku obrazovky, se vyrobí fotolitografické masky. Vnitřní propojení je řešeno dvouvrstvou metalizací.

Jako typická aplikace je v [1] uveden funkční blok číselcového radiolokátoru, který převádí diskretní informaci o poloze antény na číselný údaj, vyjadřující sinus a cosinus odměru. Během jedné otáčky antény přehledového radiolokátoru je zpracováno 6 432 pulsů úhlové informace a jeden synchronizační impuls, indikující referenční směr. Sinus a cosinus odměru je vyjádřen v dvojkové soustavě desetimístným číslem a je k dispozici na vývodech integrovaných obvodů v paralelním kódu.

Celý tento funkční blok, který v obvyklém provedení obsahuje stovky tranzistorů, vystačí se dvěma integrovanými obvody, z nichž každý má podobu čtvercové destičky o délce strany asi 60 mm a se 156 vývody. S jedním obvodem lze realizovat např. dvacetimístný reverzní synchronní čítač. Výrobce uvádí, že tyto stavební prvky mohou pracovat s kmitočtem hodinových pulsů do 2 MHz. Napájecí napětí je 5 V, příkon 2,5 W. Přípustný teplotní rozsah je -55 až $+125^{\circ}\text{C}$.

Zajímavé jsou i dodací podmínky a cena. Protože jde o vývojové vzorky, dodávají se jednomu zákazníkovi nejvýše čtyři integrované obvody v ceně po 750 dolarech. Tříměsíční dodací lhůtu pokládá výrobce patrně za nezvykle dlouhou, protože ji zvláště zdůvodňuje.

Zdá se, že toto řešení zachovává výhody hromadné výroby a přitom může uspokojit i speciální požadavky zákazníka. Proto je lze pokládat za perspektivní.

Ing. Milan Staněk, ČSČ

Literatura

[1] New Products: Unquestionably LSI. Informace firmy Texas Instruments Inc., Electronics 42 (1969), č. 17, str. 145.

Setkáváme se podvanácté a tedy naposledy v tomto roce pod tímto titulkem. Proto se pokusíme shrnout obsah všech jedenácti předcházejících částí „Stavebnice mladého radioamatéra“, vybrat z nich některé poznatky nebo zkušenosti a říci si, jak pod tímto titulkem pokračovat o příštím roce.

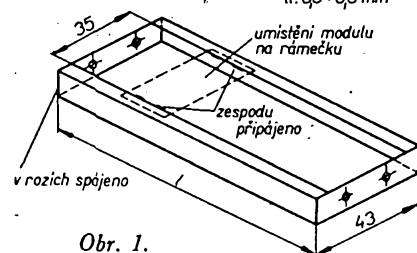
V deset letošních číslech AR bylo popsáno 26 různých modulů; v AR 7/69 byl návod na zhotovení skříňky pro přístroje, které lze z modulů sestavit. Naše vlastní praxe i ohlasy čtenářů ukázaly, že některé moduly jsou velmi užitečné a praktické, jiné méně. K získání přibližného přehledu o zájmu čtenářů jsme požádali radioklub Smaragd o přesné vyčíslení počtu prodaných destiček s plošnými spoji pro popisované moduly. Nejžádanější byl modul MNF1 – univerzální nízkofrekvenční zesilovač. Odpovídá to i naší praxi, protože jsme jej již několikrát použili do různých konstrukcí. Všechny moduly MNF1 až MNF6 tvoří nejžádanější skupinu. Naopak např. modul MPP1 s elektromechanickým filtrem nemá takový odbyt proto, že tyto filtry již dlouho nejsou k dostání. Pro snadnější orientaci uveřejňujeme přehled jednotlivých modulů s udáním označení, funkce, typu destičky s plošnými spoji a čísla AR, v němž byl návod uveřejněn.

I mechanická konstrukce přístrojů s moduly byla dále vyvíjena a upravena proti popisu v AR 7/69. Nosné příčky, které bylo třeba připájet rovnoběžně ke skřínce, byly nahrazeny rámečkem, který se ke skřínce uchycuje čtyřmi šroubky M 3 (obr. 1). Je tedy možné skříňku nalakovat, protože na ni není třeba pájet.

Rámeček lze kromě toho snadno vymontovat, moduly na něj namontovat, propojit mimo skříňku a teprve po uvedení do chodu připevnit rámeček do skříňky. Rámeček ohneme z pásky plechu a v rohu spájíme. Je třeba ovšem pamatovat na to, že moduly budeme k rámečku pájet; proto musí být rámeček z pocínovaného nebo alespoň pozinkovaného plechu.

I když u některých návodů byla uvedena bloková schémata přístrojů sestavených z modulů jako příklad použití, nebyl nikde konstrukční návod na takový přístroj. Bylo to záměrné; účelem seriálu zatím bylo získat základní sortiment modulů pro většinu běžných radio-technických obvodů. A tím se dostáváme k programu pro příští rok. Seriálu zůstane název „Stavebnice mladého ra-

materiál: železný pocínovaný nebo pozinkovaný plech
tl. 0,5 + 0,8 mm



Obr. 1.

Seznam modulů uveřejněných ve Stavebnici mladého radioamatéra 1969

Modul	Funkce	Plošné spoje	Uveřejněno v
MNF1	univerzální nf zesilovač s IO	Smaragd MNF1	AR 1/69
MNF2	koncový nf zesilovač 150 mW	Smaragd MNF2	AR 2/69
MNF3	impedanční převodník s tranzistorem FET	Smaragd MNF3	AR 2/69
MAU1	zpětnovazební detektor (audion)	Smaragd MAU1	AR 3/69
MRF1	reflexní stupeň	Smaragd MRF1	AR 3/69
MNG1	nf oscilátor s fáz. čtyřpólem	Smaragd MNG1	AR 4/69
MDT1	diodový detektor	Smaragd MDT1	AR 4/69
MZD1	stabilizační obvod	Smaragd MZD1	AR 4/69
MMF1	mezifrekvenční zesilovač	Smaragd MMF1	AR 5/69
MPP1	elektromechanický filtr	Smaragd MPP1	AR 5/69
MMF2	mezifrekvenční zesilovač s filtrem	Smaragd MMF2	AR 5/69
MNF4	koncový nf zesilovač 2 W	Smaragd MNF4	AR 6/69
MPK1	pásmový nf korektor	Smaragd MPK1	AR 6/69
MSM1	směšovací stupeň	Smaragd C45	AR 8/69
MCO1	cívka oscilátoru	Smaragd C46	AR 8/69
MVF1	vf zesilovač (jednostupňový)	Smaragd C45	AR 8/69
MCZ1	cívka zesilovače	Smaragd C46	AR 8/69
MSR1	superreakční detektor 27 MHz	Smaragd MSR1	AR 9/69
MNF5	nf selektivní vybavovač s relé	Smaragd MNF5	AR 9/69
MSM2	balanční směšovač	Smaragd MSM2	AR 10/69
MDP1	nf dolní propust	Smaragd MDP1	AR 10/69
MNF6	univerzální nf zesilovač (jednostupňový)	Smaragd C45	AR 10/69
MVO1	vf oscilátor	Smaragd C45	AR 11/69
MCO2	cívka oscilátoru (sériový obvod)	Smaragd C46	AR 11/69
MVF2	vf oddělovací stupeň	Smaragd C45	AR 11/69
MCZ2	paralelní rezonanční obvod	Smaragd C46	AR 11/69

dioamatéra“. Budeme se v něm zabývat podrobnými konstrukčními návody na přístroje sestavované výhradně z modulů. Bude-li nám nějaký modul chybět, zhotovíme si jej. Zvláštností jednotlivých návodů bude, že budou zpracovány v několika variantách; je to umožněno právě konstrukcí z modulů. Tak např. bude popsána konstrukce nízkofrekvenčního zesilovače; výměnou, přidáním nebo ubráním některých modulů bude možné měnit nízkofrekvenční výkon, citlivost zesilovače, vstupní impedanci, korekce, zdvojením sestavit stereoфонní zesilovač apod. Návody budou většinou předpokládat, že jednotlivé moduly máte již sestaveny a vyzkoušeny. Pokud je budete stavět znovu, vezměte si na pomoc letošní ročník AR; popis již jednou popsaných modulů nebudeme opakovat. Abychom vyšli všem zájemcům o stavbu přístrojů vstříc, zajistili jsme u radioklubu Smaragd, že bude ještě po celý příští rok vyrábět destičky s plošnými spoji pro všechny popsané moduly a že bude vyrábět některé popsané moduly i kompletní, tj. osazené součástkami a funkčně vyzkoušené. Seznam těchto modulů i s cenami bude uveřejněn v prvním čísle příštího roku.

Protože největší obtíže při amatérské konstrukci přístrojů působí většinou zhotovení skříňky, bude se radioklub Smaragd snažit zajistit i výrobu skříňek asi v takovém provedení, jaké bylo popsáno v AR 7/69. I o tom budete včas informováni.

V uveřejňovaných návodech se budeme snažit přísně dodržovat jakousi vlastní normalizaci. Bude počítat např. v jednotnosti napájení, v používání stejných konektorů pro různé přístroje a pro stejné funkce, přičemž rozmístění jednotlivých vývodů nebo napětí na kontaktech konektoru bude vždy stejné apod.

To je tedy stručná informace o tom, jak si představujeme v příštím roce seriál „Stavebnice mladého radioamatéra“. Věříme, že s ním budete i nadále spokojeni a těšíte se na shledanou v příštím roce 1970.

* * *

VÍTE CO JE PROPIŠOT?

Pravděpodobně nikoli, protože jde o novinku, kterou uvádí na trh národní podnik Obchodní tiskárny Kolín, závod Hradištko pod Medníkem. A přece je to něco, bez čeho si svou práci nebudete moci ani představit. Jde totiž o moderní pomůcku k vytváření nápisů, značek, číslic, obrazců, rastrů, k popisování stupnic měřicích přístrojů atd. Právě v radioamatérské praxi, kde je třeba popisovat různorodé a nápisům se vzpírající materiály, je zhotovení i jednoduché značky či stupnice často neřešitelným problémem, pokud se chceme aspoň vzdáleně přiblížit profesionálnímu vzhledu. A že nedokonalé provedené písmo dokáže úplně zkazit dojem z přístroje jinak znamenitého, je jistě každému známo z vlastní trpké zkušenosti. Na rozdíl od pracovního fotografování vystřihaných písmenek (popř. shánění známého v tiskárně) je popisování jakéhokoli materiálu Propisotem tak jednoduché a rychlé, že je to první překvapení pro každého, kdo se dosud namáhal s jinými metodami. Druhé překvapení

pak spočívá v perfektní jakosti nápisu, který jen odborník rozezná od skutečného tisku (obr. 1).

Propisot patří do skupiny tzv. propisovacích obtisků, jaké se pod značkami Transotype, Letraset, Letter-press, Alfac aj. vyrábějí již několik let (ovšem jen v zahraničí, takže psát o nich dříve by znamenalo zbytečně dráždit našeho čtenáře). V podstatě jde o fólie z průsvitné plastické hmoty, na nichž jsou sitotiskem naneseny potřebné číslice, písmena, značky atd. Na obr. 2 je např. fólie značky Transotype, vyráběné v NSR. Fólie se prostě přiloží na popisované místo a písmeno nebo značka se několikrát přetře dřevěným třičem (obr. 2) nebo propisovačkou, tužkou apod. Tím se písmeno odloupne od fólie a přilepí k popisovanému předmětu. Stejným způsobem přeneseme druhý znak atd., až je celý nápis hotov. Stačí jej pak fixovat buď přejitím nehtu přes hladký papír, anebo speciálním lakem.

I když domácí výrobek zatím nedosahuje všech vynikajících vlastností špičkových zahraničních značek, zejména pokud jde o ostrost hran znaků, jsou praktické zkušenosti s ním velmi příznivé. Na drsných materiálech, např. na papíře, lpí obtisk tak pevně, že jej lze měkkou pryží lehce přemazávat. Naproti tomu tvrdou pryží nebo čepelkou můžeme odstranit chybně nanesený znak; ještě lépe poslouží vátka navlhčená benzínem. Pokud nepoužijeme fixační lak, je vhodné pokrýt písmo na hladkých materiálech průhlednou fólií, např. tenkým organickým sklem. Pokud se při popisování průhledných materiálů přenese na podklad i trochu lepkavé pryskyřice z okolí znaku, odstraníme nečistotu vatickou namočenou v lihu.

Písmo má černou barvu; v zahraničí se pro některé účely vyrábějí i obtisky bílé, červené, modré a žluté. Potřebujeme-li bílé písmo na černém podkladě, postupujeme tak, že nápis zhotovíme na průhlednou fólii, např. celofán, a okopírujeme jej na tvrdý fotografický papír. Tímto způsobem lze nápisy i libovolně rozmnožovat.

Praktická použitelnost této pomůcky závisí samozřejmě i na výběru různých velikostí a řezů písma, číslic, značek apod. Ten je u zahraničních výrobků velmi bohatý. U nás se s výrobou teprve začíná, a proto jsou k dispozici pouze některé základní druhy písma. Doufáme, že se výběr brzy rozšíří; velmi žádoucí by např. bylo, aby výrobce pamatoval i na některá nejběžnější řecká písmena, např. Ω , μ aj., a na nejdůležitější matematické značky (chybí např. $+$ a $-$).

Zajímavé je, že výrobce může dodávat i speciální archy s libovolnými značkami podle dodaných předloh; pokud si zájemce objedná aspoň 100 kusů. Zde se tedy přímo nabízí možnost, jak odstranit pracné kreslení elektronických schémat pomocí nedokonalých šablon. Najde se některá iniciativní organizace, která by byla ochotna sestavit a uvést na trh (třeba jen prostřednictvím zásilkové služby) archy se značkami elektronek;

tranzistorů, cívek a jiných elektro-nických součástek?

Zuvedeného popisu je jistě zřejmé, že propisovací obtisky Propisot představují neobvykle cennou a všestranně použitelnou pomůcku v pracovním, radioamatérském. Zbývá jen doufat, že se co nejdříve objeví v našich obchodech.

Zdeněk Tomášek



Dětský přijímač Magnet

V minulém čísle jsme přinesli v rubrice „Čtenáři se ptají“ odpověď Mechanika Teplice na naši žádost o poskytnutí schématu přijímače Magnet, který Mechanika Teplice dodala na trh a který se v současné době doprodukuje v některých prodejnách Elektro. Odpověď nás přilákala, neboť dotazů na zapojení, vlastnosti a další technické údaje přijímače stále přibývá. Proto nám přišlo vhod, že jeden z našich spolupracovníků poslal redakci článěk s podrobnými údaji o přijímači Magnet, takže můžeme uspokojit všechny zájemce o koupi nebo případnou stavbu jednoduchého reflexního přijímače.

Technické údaje

Přijímaný rozsah: střední vlny.

Přijem na vnitřní anténu: jedna silná stanice v celém pásmu.

Nf výkon: nebyl měřen, asi 40 mW max.

Osazení: tranzistory 155NU70, 2 x 104NU71, dioda GA201.

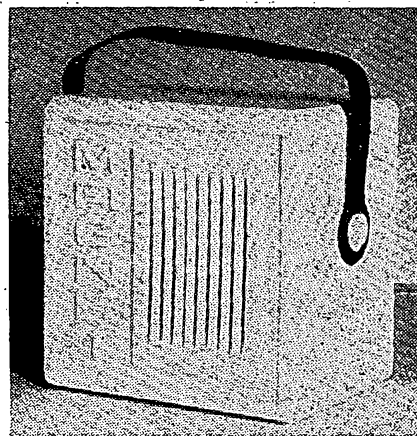
Napájení: plochá baterie (4,5 V).

Rozměry skříňky: 75 x 56 x 75 mm.

Popis činnosti

Schéma přijímače je na obr. 1. Vysokofrekvenční signál se přijímá feritovou anténou FA. K ladicímu vinutí feritové antény je připojen ladící kondenzátor C_L (miniaturní typ WN 70400) s kapacitou 380 pF. Vazební vinutí feritové antény je spojeno jednak přes kondenzátor 22 nF se „zemí“ přijímače, jednak (vývod 3) s bází vstupního tranzistoru. Pracovní bod vstupního tranzistoru T_1 (155NU70) je nastaven odporem v bází 0,22 M Ω . V kolektoru druhého tranzistoru je pracovní odpor v sérii s primárním vinutím neladěného vf transformátoru Tr_{vf} , z jehož sekundárního vinutí jde vf signál na detekční diodu, která jej detektuje. Vf signál a po detekci nf signál se zesiluje tranzistory T_1 a T_2 a přivádí se na potenciometr hlasitosti P. Zbytek vf signálu po detekci prochází přes kondenzátor 22 nF (z vývodu 4 feritové antény) k emitoru T_1 (okruh musí být uzavřen). Vstupní tranzistory zesilují tedy vf signál i nf signál po detekci.

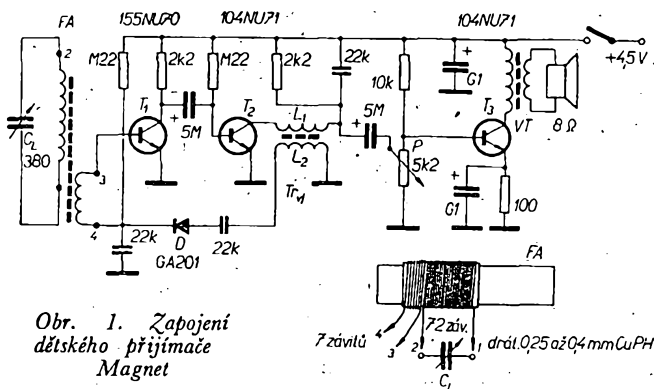
Výkonové nf zesílení obstarává tranzistor T_3 , zapojený jako zesilovač třídy A. Jako pracovní odpor je v kolektoru T_3 zapojeno primární vinutí výstupního transformátoru VT. Sekundární vinutí má jako zatěžovací odpor reproduktor s impedancí 8 Ω (typ ARZ081).



Poznámky ke konstrukci

Přijímač není vůbec selektivní, v praxi stejně dobře poslouží krystalka s nf zesilovačem. Citlivost přijímače je rovněž velmi malá. Jako napájení lze použít napětí 3 až 9 V s prakticky stejným výsledkem. Vlastnosti přijímače se zlepší použitím rámové antény uspořádané tak, že skříňku přijímače ovineme několika závitů drátu; jeden jeho konec uzemníme a na druhý připojíme anténu. Přesto, že jde o záměrně velmi jednoduchý přijímač určený jako dětská hračka, s vynaloženými prostředky se jistě dala vymyslet konstrukce, která by splňovala poněkud vyšší nároky.

Koncepcí mechanického uspořádání je nejjednodušší, jakou si lze představit. Deska s plošnými spoji nese všechny součásti (obr. 2). Pro vf neladěný transformátor je do desky přinýtován držák a transformátor je v něm přilepen. Po celé délce je přilepena i feritová anténa.



Obr. 1. Zapojení
dětského přijímače
Magnet

7 závitů
2 1
drát 0,25 až 0,4 mm CuPH

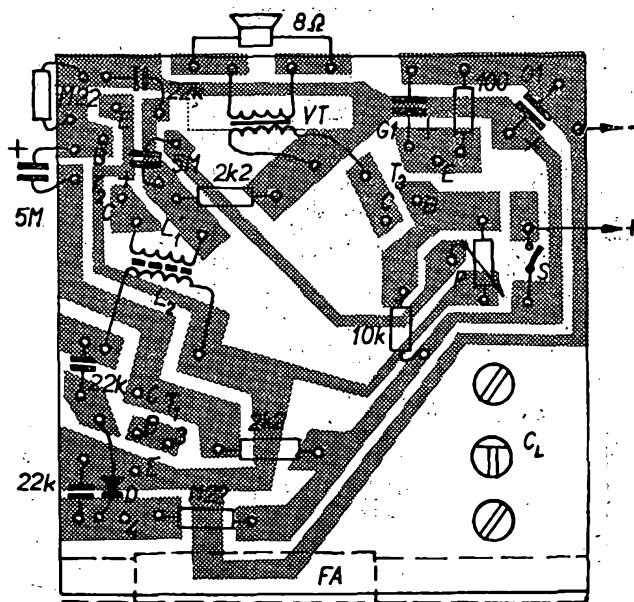
Výstupní transformátor je na feritovém jádru, které je zasunuto do výřezu v desce s plošnými spoji a přilepeno. Ladiací kondenzátor je k desce přišroubován dvěma šroubky M3. Reprodukční je do skřínky přilepen (!).

Použité součástky

Všechny odpory jsou miniaturní, na nejmenší zatížení. Všechny kondenzátory (kromě elektrolytických) jsou keramické, polštářkové na 40 V. Elektrolytické kondenzátory jsou typu do plošných spojů pro napětí 6 V.

Potenciometr hlasitosti je typ se spínačem z přijímače Zuzana (5,2 kΩ). Reprodukční je miniaturní, typ ARZ081, 8 Ω. Feritová anténa je na zkráceném trámku (délka stejná jako délka des-

Obr. 2. Deska
s plošnými spoji při-
jímače Magnet
(RK Smaragd
nevyrábí!)



tičky s plošnými spoji). Počet závitů a druh drátu je na obr. 1. Neladěný výstupní transformátor je na hrníčkovém jádru o $\varnothing$ 14 mm (ferokart), cívka L_1 má asi 220 z drátu o $\varnothing$ 0,08 mm CuP, cívka L_2 asi 90 z stejného vodiče. Cívky L_1 a L_2 jsou vedle sebe.

Výstupní transformátor je na feritovém jádru EE o rozměrech 20 x 4,8 mm

se středním sloupkem 4,6 x 4,6 mm. Cívky výstupního transformátoru jsou vinuty přímo na střední sloupek transformátoru (bez kostičky). Sekundární vinutí je vespod, má asi 80 z drátu o $\varnothing$ 0,3 mm CuPH, primární vinutí má asi 1000 z drátu $\varnothing$ 0,1 mm CuP. Ladiací kondenzátor je typu WN 704 00, 280 pF.

Tranzistorový OSCILOSKOP

Václav Otýs

Popisovaný přístroj je výsledkem snahy o konstrukci jednoduchého a spolehlivého osciloskopu osazeného křemíkovými tranzistory. Byl postaven speciálně pro použití při stavbě digitálních souprav pro dálkové řízení modelů, jeho použití je však mnohem širší. Možnost jednorázového spouštění časové základny a stejnosměrný zesilovač jsou velmi důležité při měření pulsních a spínacích obvodů. Malý příkon osciloskopu umožňuje i napájení z jiného zdroje, např. z automobilového akumulátoru přes jednoduchý tranzistorový měnič.



Technická data

Napájení: síť 220 V, 50 Hz, příkon 8 W.
Časová základna: spouštěná nebo stálá, rozsah čas. zákl. 100 ms/cm až 10 μ s/cm (tj. asi 2 Hz až 20 kHz).
Vertikální zesilovač: stejnosměrný, kmitočtový rozsah 0 až 100 kHz (při poklesu -2 dB a v každé poloze vstupního děliče); citlivost 0,2 až 20 V/cm; vstupní odpor 80 kΩ (0,2 až 2 V/cm), 680 kΩ (2 až 20 V/cm).
Rozměry: 110 x 130 x 280 mm.
Váha: asi 3 kg.

Celkové schéma osciloskopu je na obr. 1. Probereme si postupně činnost jednotlivých obvodů.

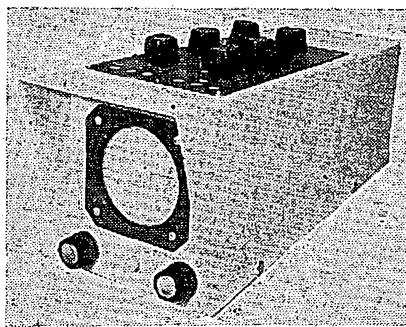
Časová základna

Zdrojem napětí pilovitého průběhu pro časovou základnu je obvod s tranzistorem T_3 a T_4 . Tranzistory tvoří generátor vyrábějící napětí pilovitého prů-

běhu o amplitudě 150 V, které se přivádí přímo na vychylovací destičky obrazovky. Tím odpadne nutnost použití horizontálního zesilovače, který by v tomto případě musel být stejnosměrný, protože při nepravidelném spouštění časové základny se mění stejnosměrná složka signálu. Tranzistor T_3 slouží současně jako zesilovač synchronizačních pulsů.

Funkci generátoru časové základny si vysvětlíme na zjednodušeném schématu (obráz. 2).

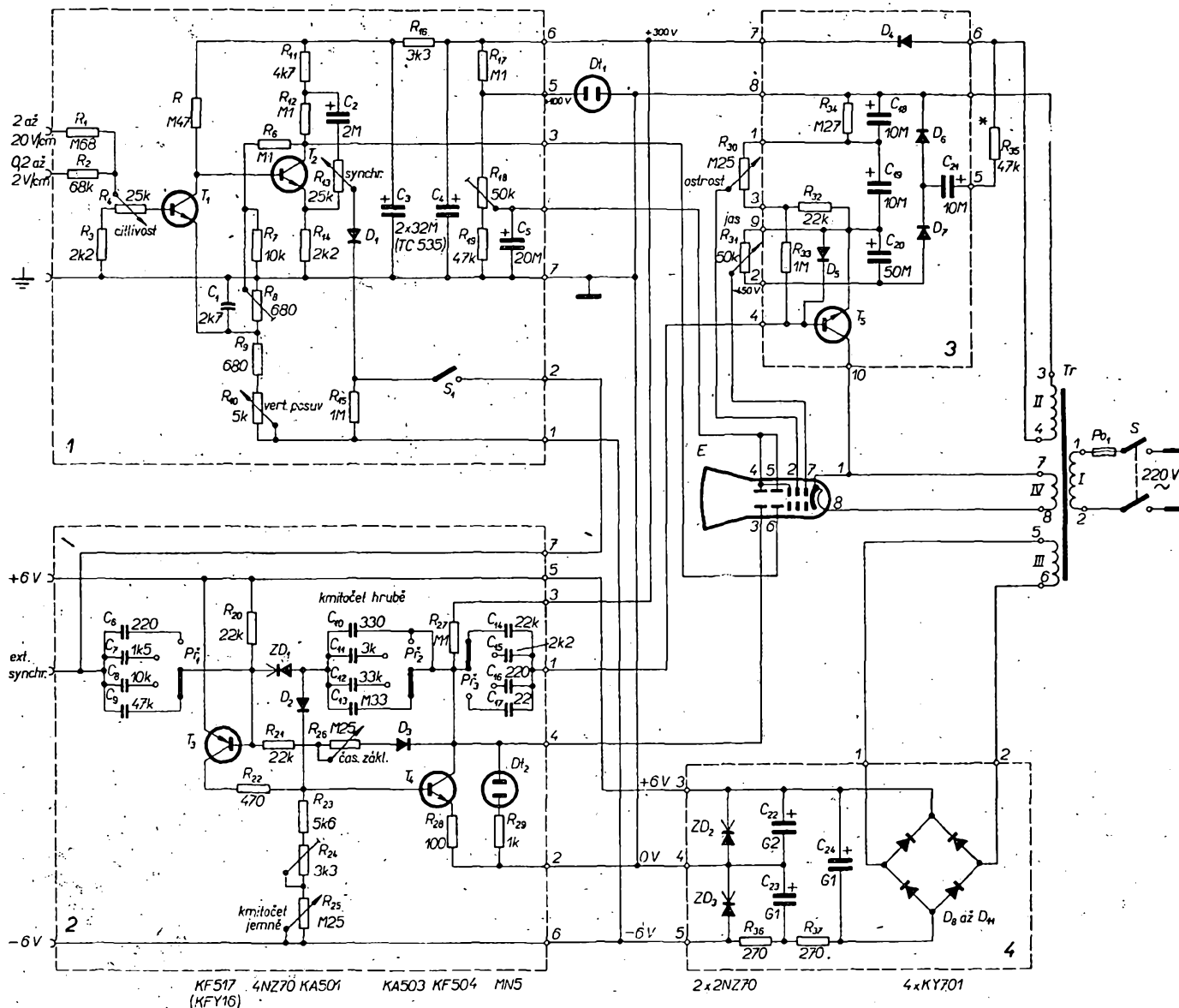
Základem generátoru je tranzistor T_4 , zapojený jako integrační zesilovač se zpětnou vazbou uzavřenou přes kondenzátor C a diodu D . Za předpokladu, že proudové zesílení tranzistoru T_4 je dostatečně velké, bude proud báze tranzistoru T_2 malý a lze jej (vzhledem k proudu tekoucímu odporem P ze zdroje -6 V) při objasňování funkce obvodu zanedbat. Nabíjecí proud kondenzátoru C , který je v tom případě určen jen velikostí odporu P , je tedy konstantní a napětí na kondenzátoru a tím i na kolektoru tranzistoru T_4 narůstá lineárně (napětí na bázi tranzistoru se prakticky nemění). Dosáhne-li velikost napětí na kolektoru tranzistoru T_4 zápalného na-



Vybrali jsme
na obálku AR

pětí doutnavky Dt_2 , dojde k jejímu zapálení a napětí na kolektoru se rychle zmenší. Pokles napětí se přenesou kondenzátorem C a přes Zenerovu diodu ZD otevře tranzistor T_3 . Proudem tranzistoru T_3 se otevře i tranzistor T_4 a způsobí vybití kondenzátoru C . Po vybití kondenzátoru se začne tranzistor T_4 opět zavírat a celý děj se opakuje.

Zápalné napětí doutnavky Dt_2 je asi 150 V. Doutnavka plní současně funkci stabilizátoru amplitudy napětí pilovitého průběhu a tím i šířky obrazu na obrazovce osciloskopu. Navíc doutnavka chrání tranzistor T_4 před případným napětovým přetížením, k němuž by mohlo dojít, neboť obvody jsou napájeny ze zdroje +300 V, zatímco dovolené kolektorové napětí tranzistoru T_4 (KF504) je jen 160 V. Poměrně velké napájecí napětí +300 V je nutné pro získání napětí lineárního pilovitého průběhu.



Obr. 1. Celkové schéma osciloskopu (T_1 má být KC508, neozačený odpor v kolektoru T_1 je R_4)

Způsob synchronizace a spouštění časové základny jsou zřejmé z celkového schématu osciloskopu (obr. 1). Má-li být časová základna spouštěna synchronizačními pulsy, nastaví se potenciometrem R_{26} taková velikost proudu tekoucího z kolektoru tranzistoru T_4 do báze tranzistoru T_3 , aby oba tranzistory zůstaly po vybití vazebního kondenzátoru otevřeny. Teprve kombinným synchronizačním impulsem, přivedeným na bázi tranzistoru T_3 přes přepínač Pf_1 a některý z kondenzátorů C_6 až C_9 , se tran-

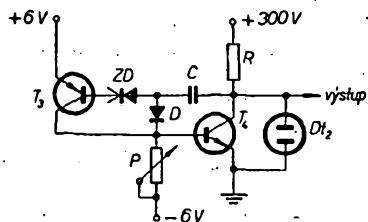
zistor T_3 zavře a na kolektoru tranzistoru T_4 se začne vytvářet napětí pilovitého průběhu.

Rychlost časové základny se nastává jednak přepínáním kondenzátorů C_{10} až C_{13} čtyřpolohovým přepínačem Pf_2 (běžný vlnový přepínač), jednak plynule potenciometrem R_{25} v rozsahu větším než 1:10. Při přepínání rozsahů časové základny se přepínají současně i vazební kondenzátory synchronizačních pulsů C_6 až C_9 a kondenzátory C_{14} až C_{17} pro napájení zhašecího obvodu.

Zhašení paprsku při zpětném běhu časové základny obstarává tranzistor T_5 klíčováním proudu katody obrazové elektronky E . Tranzistor T_5 je trvale otevřen proudem přes odpor R_{33} z napětí vzniklého úbytkem na odporu R_{32} . Při zpětném běhu časové základny se vytvoří derivací vychylovacího napětí přivedeného kondenzátorem C_{14} až C_{17} na bázi tranzistoru T_5 záporný impuls, který způsobí zavření tranzistoru po dobu trvání zpětného běhu.

řešit symetrickým zapojením, které však vyžaduje dvojnásobný počet součástí. Proto jsem zvolil jednoduché zapojení zesilovače, jehož stabilita se zvětšuje zavedením silné záporné zpětné vazby. Dosažení velkého stupně záporné zpětné vazby umožňuje u tranzistorových zesilovačů velké napěťové zesílení tranzistorů.

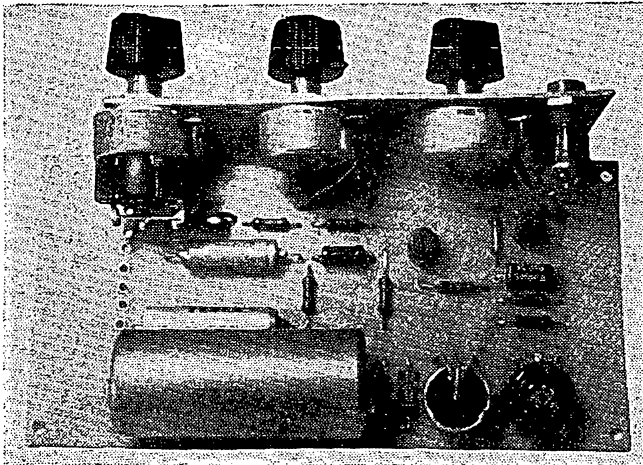
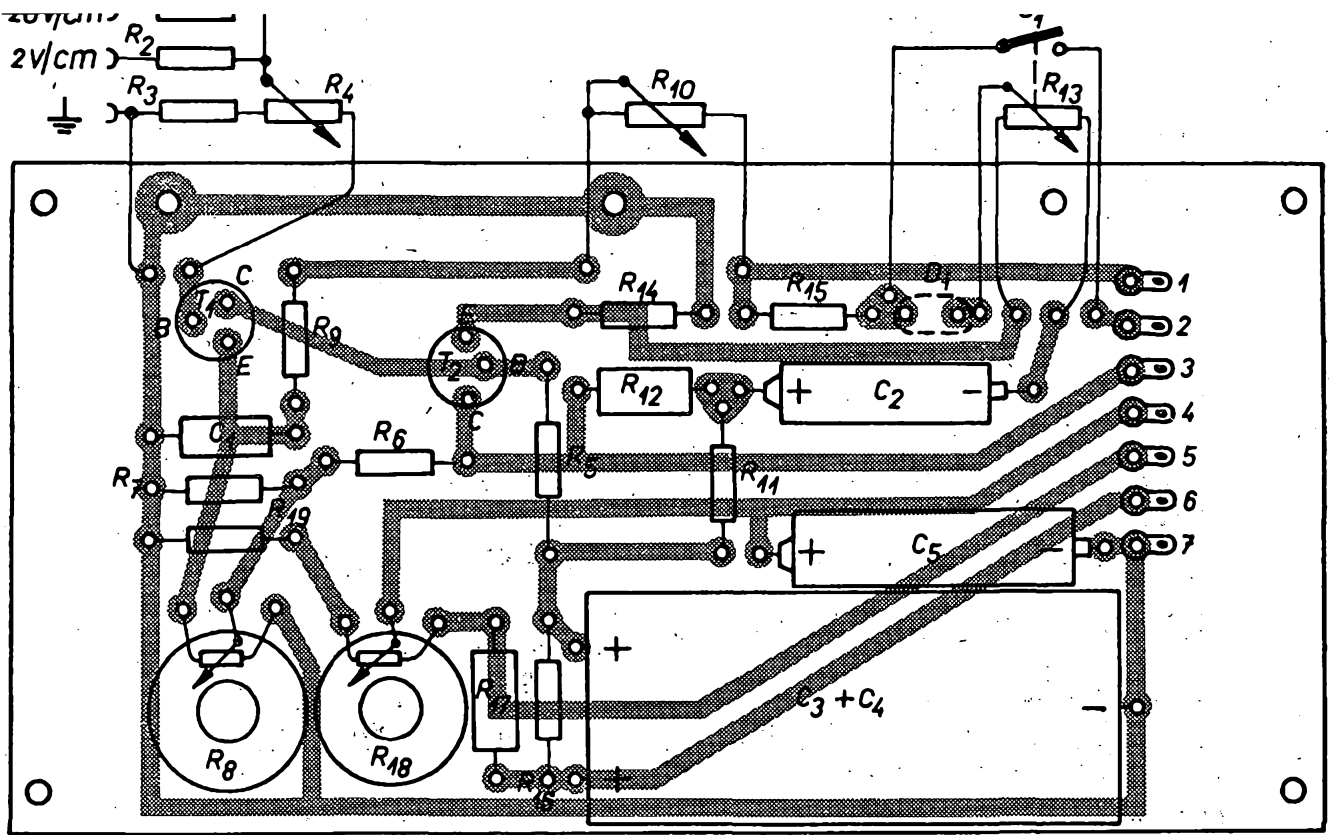
Tranzistory T_1 a T_2 jsou zapojeny jako běžný dvoustupňový zesilovač s přímou vazbou. Zápornou zpětnou vazbu tvoří odpor R_8 a její velikost se nastavuje potenciometrem R_9 . Odpor R_8 současně zmenšuje napájecí napětí zdroje na 150 V na kolektoru úplně zavřeného tranzistoru T_2 . Kondenzátor C_1 upravuje kmitočtovou charakteristiku zesilovače na vyšších kmitočtech. Potenciometrem R_{10} se mění pracovní bod tranzistoru T_2 a tím se svisle posouvá obraz. Citlivost zesilovače a tím i celého osciloskopu se nastavuje plynule potenciometrem R_4 . Navíc je možné volit dva rozsahy citlivosti dvěma různými vstupy. Opačným zapojením potenciometru R_4 se zmenšuje vliv natočení potenciometru na svislý posuv obrazu. Potenciometr R_{13} slouží k nastavení velikosti synchronizačních pulsů při vnitřní synchronizaci a současně k volbě polarity synchronizačních pulsů. Je také sprážen



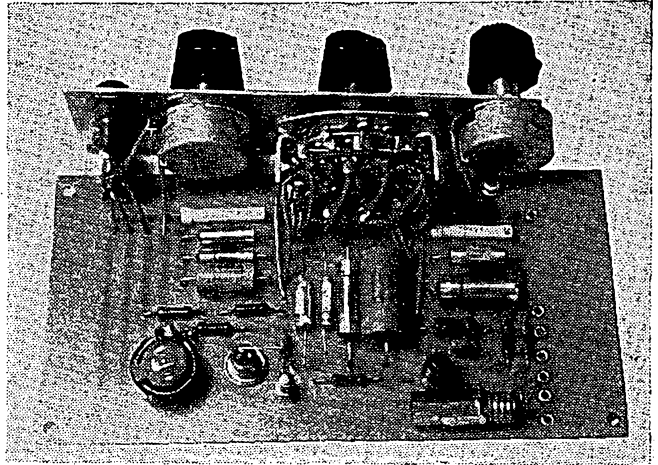
Obr. 2. Zjednodušené zapojení generátoru časové základny

Vertikální zesilovač

Požadavek stejnosměrného zesilovače klade velké nároky na stabilitu zapojení, zejména na jeho teplotní nezávislost. Tento problém lze nejsnadněji vy-

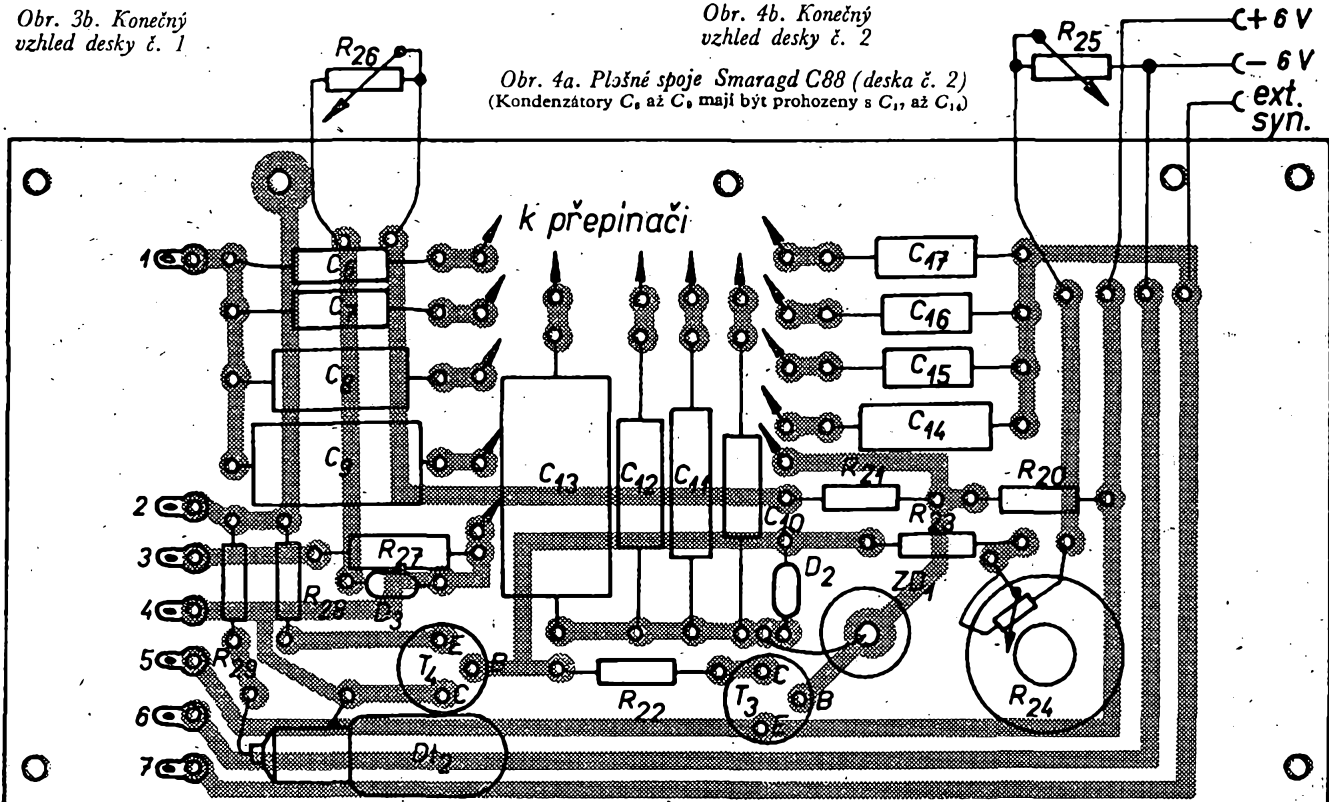


Obr. 3b. Konečný
vzhled desky č. 1



Obr. 4b. Konečný
vzhled desky č. 2

Obr. 4a. Plošné spoje Smaragd C88 (deska č. 2)
(Kondenzátory C_6 až C_9 mají být prohozeny s C_1 až C_{14})



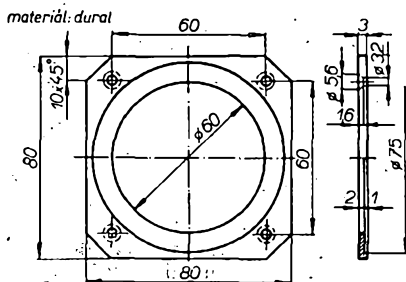
Skříň je uzavřena jednoduchým pláštěm (obr. 9), který vpředu přečnává a tvoří tak stínítko proti vnějšímu osvětlení obrazovky. Horní část pláště je opatřena štitkem s vyznačením funkcí jednotlivých ovládacích prvků a zdířek. Knoflíky ovládacích prvků jsou z magnetofonu Sonet-duo. Masky obrazovky je na obr. 10, uspořádání jednotlivých desek s plošnými spoji a umístění v přístroji na obr. 11.

Tranzistory

Obvody jsou navrženy s dostatečnou bezpečností, s ohledem na možné rozptyly v parametrech tranzistorů, především jejich proudového zesílení. To znamená, že všechny zakoupené tranzistory, pokud se jejich hodnoty pohybují v tolerancích udávaných katalogem, by měly v zapojení vyhovět. Přesto je vhodné tranzistory předem změřit a podle jejich skutečných vlastností určit, který tranzistor bude na kterém místě nejlépe vyhovovat. Při výběru tranzistorů je třeba se řídit těmito zásadami: tranzistory T_2 a T_4 musí snést kolektorové napětí větší než 160 V. Největší proudové zesílení by měly mít tranzistory T_4 a T_1 .

Tranzistory KF517 a KFY16 nejsou v současné době v prodeji. Protože však je již delší dobu n. p. Tesla Rožnov běžně vyrábí a dodává podnikům, doufám, že se co nejdříve objeví i na trhu. Tyto tranzistory je možné nahradit prakticky jakýmkoli křemíkovým tranzistorem typu p-n-p, který má dovolený špičkový proud báze alespoň 30 mA. V nouzi vyhoví i germaniový tranzistor, např. GC508 (s co nejmenším I_{EB0}) s diodou KA501 zapojenou do emitorového přívodu podle obr. 12. Použitím germaniového tranzistoru se však poněkud zhorší stabilita časové základny.

Diody ZD_2 a ZD_3 mají mít napětí 6 V při proudu asi 20 mA. Napětí diody ZD_1 má být co nejmenší, ale takové, aby při 6 V netekl diodou proud větší než 5 μ A.



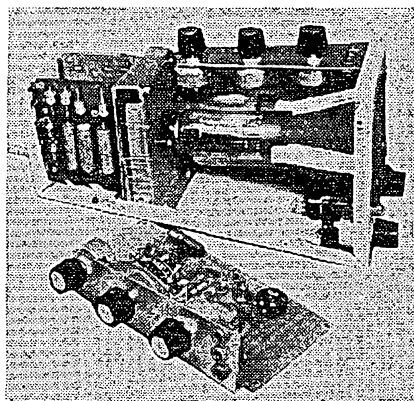
Tab. 1:

Vinutí	Vývody	Počet závitů	ø [mm] a druh drátu
I	1—2	2 500	0,125 CuP
II	3—4	3 320	0,18 CuP
III	5—6	250	0,2 CuP
IV	7—8	78	0,5 CuP

Doutňavka Dt_1 je běžná indikační doutňavka typu 94052 s napětím 100 až 110 V.

Doutnavka Dt_2 má zásadní význam pro obvod generátoru: časové základny a proto je nutné ji pečlivě vybrat. Nejlepší se osvědčila doutnavka MN5 (nebo dostupnější RN500). Lze použít i jiný typ, důležité je dodržet zápalné napětí 150 až 160 V a zhášecí napětí co nejmenší, nejméně o 20 V menší než napětí zápalné.

Transformátor je navinut na jádře z plechů EI20 (plechy lze získat rozebráním síťového transformátoru ST63), průřez středního sloupku je 20×20 mm. Počty závitů jednotlivých vinutí jsou v tab. 1.



Ostatní součástky

Kondenzátor C_{22} je na napětí 6 V, $C_{23} - 12$ V, $C_{24} - 25$ V, $C_{20} - 50$ V, $C_5 - 100$ V a zbyývající elektrolytické kondenzátory jsou na napětí 350 V. Kondenzátor C_3, C_4 je dvojité TC 535 32 + 32 μ F.

Z ostatních kondenzátorů by měly být C_{14} až C_{17} na napětí 600 V, nejméně však 400 V.

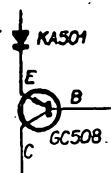
Kondenzátory C_{10} až C_{13} , které určují kmitočet časové základny, musí být přesně vybrány.

Odpory R_{12} , R_{17} , R_{27} jsou typu TR 153, všechny ostatní TR 152.

Potenciometry jsou lineární typu TP280 (R_{13}) a TP281 (R_{31}).

Místo odporových trimrů jsou použity malé potenciometry: R_8 , R_{24} – TP680, R_{18} – TP180 se zkráceným hřídelem a zářezem pro šroubovák.

Jednotlivé funkční celky (destičky, transformátor apod.) jsou propojeny zapojovacím drátem s izolací PVC. Vodiče je možné vést ve svazku a žádný nemusí být stíněn.



Obr. 12. Náhrada křemíkových tranzistorů
p-n-p germaniovými

Objímka obrazovky je natočena tak, že klíč směřuje doprava při pohledu zezadu.

Při správném zapojení a použití dobrých součástí spočívá uvádění do chodu jen v nastavení a ocejchování přístroje.

Po zapnutí přístroje, nastavení jasu a zaostření stopy nejdříve (potenciometrem R_{18}) posuneme stopu paprsku v horizontálním směru tak, aby byla uprostřed obrazovky. Přitom svislý posuv vyrovnáváme potenciometrem R_{10} . Pak upravíme odporem R_{35} délku stopy paprsku podle rastru na 5 cm. Přesné nastavení kmitočtu časové základny a zesílení vertikálního zesilovače děláme v krajních polohách potenciometrů R_{25} a R_4 . Kmitočtem časové základny nastavujeme potenciometrem R_{24} na jednom z rozsahů (v jedné poloze přepínače P_7) porovnáním s vnějším napětím známého kmitočtu, např. síťovým napětím. Citlivost vertikálního zesilovače nastavíme potenciometrem R_8 . Pro porovnání lze použít vnitřní zdroj +6 V nebo -6 V.

★ ★ ★

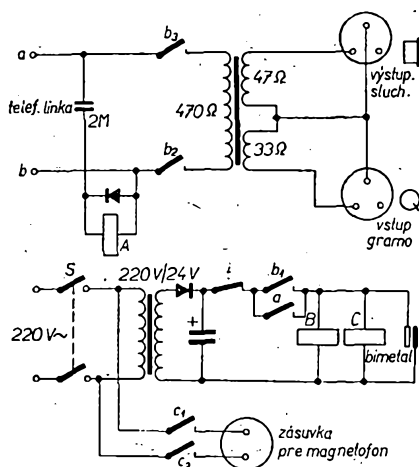
Automatický vybavovač telefonných hovorov

'Mnoho raz sme so závisťou čítali v technických časopisoch, že na západe si môže majiteľ telefónu kúpiť zariadenie, ktoré za neho telefónny hovor vybaví. Takéto zariadenie bude zaiste drahé, aj keď sa bude vyrábať u nás.

Tento malý „zázrak“ sa mi podarilo zhotoviť z niekoľkých relé a spolu s magnetofónom znamenite funguje. Jeho služby ocení zvlášť ten, kto sa pohybuje mimo dosah telefónneho prístroja a v čase jeho „nezvestnosti“ by mu mohli ujsť dôležité odkazy.

K stavbe automatu potrebujeme 2 ks telefónneho relé asi 1 000 Ω , telefónny transformátor s tromi vinutiami (používaný v starších telefónnych prístrojoch), relé na 24 V so silovými kontaktami, bimetal, kondenzátor 2 μF , dve diódy KY701 až 705 a transformátor 220 V/24 V. Po zapojení súčiastok podľa schématu (obr. 1) pripojíme magnetofón, ktorý má dva korekčné zosilovače (B46, B43), alebo iný štvorstupový magnetofón s prídavným zosilovačom (B42, B4, B3) dvomi šnúrami na telefónny transformátor tak, že z jedného vinutia pôjde signál do magnetofónu a bude sa nahrávať napr. na stopu č. 1 a zo stopy č. 3 bude sa prehrávať už vopred nahovorený text, ktorý sa v transformátore transformuje do

linky a tým k volajúcemu účastníkovi. Funkčne teda magnetofón zapneme tak, že jedna stopa bude zapojená na nahrávanie (č. 1) a druhá stopa bude prehrávať. Na pásoch si vopred nahovoríme text (na stopu č. 3), napr.: „Tu je 320-23, nie som doma, telefón za mňa vybavuje magnetofón“ atď. Zariadenie pripojíme na telefónne vedenie samostatne, alebo paralelne s telefónnym prístrojom. Ak je telefónny aparát zavesený, činnosť automatů to neovplyvní. Ak účastník vytočí naše číslo, vyzváňacím prúdom pritiahne na okamžik relé A v obvode: telefónna linka „a“ – kondenzátor 2 μ F – relé A – telefónna linka „b“. V prípade, že automat je zapnutý do siete, relé A zapojí relé B v obvode: zdroj – kontakt bimetalu – kontakt relé A – relé B – zdroj. Relé B sa trvale pridríži samodrzným kontaktom b_1 a zároveň kontaktami b_2 , b_3 uzavre stejnosmerný obvod pre telefónnu linku cez pripojený hovorový transformátor. Volajúci účastník to zaregistruje ako zdvihnutie telefónu.



Obr. 1.

Zároveň s relé B však pritiahne aj relé C, ktoré je pripojené paralelne k relé B. To svojimi kontaktami c_1 , c_2 pripojí sieť do magnetofónu, ktorý sa rozbehne a začne prehrávať text, ktorý sme už predtým nahovorili. Cez kontakt bimetalu a b_1 je však zapojený aj obvod vinutia bimetalu, ktorý sa začne zahrievať. Po nahriatí rozpojí svoj kontakt, tým i relé B a C a magnetofón sa zastaví. V mieste pásku, kde sa magnetofón zastavil, však už môžeme mať nahraný iný text a celý cyklus sa môže opakovať. Čas, za ktorý bimetal vypne, sa môže nastaviť buď najustavením kontaktov, alebo odporom zapojeným do série s bimetalom. Stačí, keď ho nastavíme na 1 až 1,5 minúty. Doba nahriatia však kolíše v rozmedzí niekoľkých sekúnd podľa napätia v sieti; lepšie by bolo použiť namiesto neho klopný obvod, ktorý preklopí na signál nahraný na pásku. Vtedy by zastavenie bolo presné na centimeter, ale bolo by aj drahšie. Bimetal vo väčšine prípadov vyhoví.

Pri prepínaní funkcie magnetofónu treba dať pozor, aby nezostalo stlačené stop-tlačítko, lebo magnetofón by sa síce zapol, ale nerozbehol.

Miloslav Kotuliš

Číslicová výbojka Tesla ZM1020

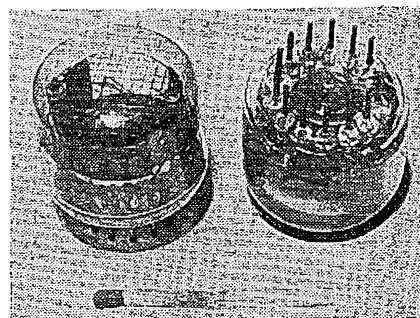
J. Deutsch, OK1FT

Již několik let se vyrábějí k různým vědeckým a technickým účelům číslicové přístroje s přímou indikací. Jmenujme např. čítače pulsů pro laboratoře jaderné techniky nebo jiné čítače pulsů odvozených z fyzikálních veličin, určené k měření nebo řízení výrobních zařízení. Jistě si vzpomene na některý z takových čítačů, u nichž se číslice znázorňovaly doutnavkami podobnými indikačním „neonkám“. Pro každý řád čísla bylo nutné použít deset takových doutnavek, takže pro šest řádů to bylo šedesát doutnavek, umístěných obvykle po deseti pod sebou na panelu přístroje. Doutnavka byla zakryta okénkem s průsvitnou číslicí. Čtení nebylo příliš přehledné, protože jednotlivé číslice byly v různých výškách nad základnou přístroje a byly příliš malé.

Od těch dob bylo vyvinuto mnoho různých druhů indikačních zařízení. Jsou to např. elektromechanicky překlápané desky s číslicemi v jednom pouzdru. Tento způsob je vhodný tam, kde jde o velké číslice a ne příliš velké změny jednotlivých číslic. Rychlejší jsou indikátory, v nichž se jednotlivé číslice promítají z malého diapozitivu na matnici. Takové indikátory se vyrábějí s číslicemi velkými několika centimetry. U dalšího druhu indikátoru vytvářejí jednotlivé číslice svítící body (prohlubně s drsným povrchem) na tenkých destičkách z čiré organické hmoty s velkým indexem lomu světla. Světlo se zavádí do některé hrany destičky. Deset takových destiček s příslušnými žárovkami je umístěno nad sebou v jednom pouzdru. V poslední době se v některých zemích vyvíjejí a začínají vyrábět indikátory číslic, písmen a znaků, které obsahují plošku sestavenou ze „svítících bodů“, vytvořených malými svítivými polovodičovými diodami. V pouzdru je také vestavěn dekodér (monolitický integrovaný obvod), který podle signálu na jeho vstupu zapne příslušné diody, které pak vytvoří svítící znak.

V tomto článku se však chceme zabývat číslicovou výbojkou, protože je u nás dosažitelná a je z uvedených indikátorů pravděpodobně nejlevnější. Kromě toho má proti ostatním výhodou dlouhé životnosti a značné spolehlivosti, protože neobsahuje žádné pohyblivé součásti ani žárovky. Znaky jsou poměrně dobře čitelné i z větší vzdálenosti a díky barevnému filtru na baňce i za přímého denního světla.

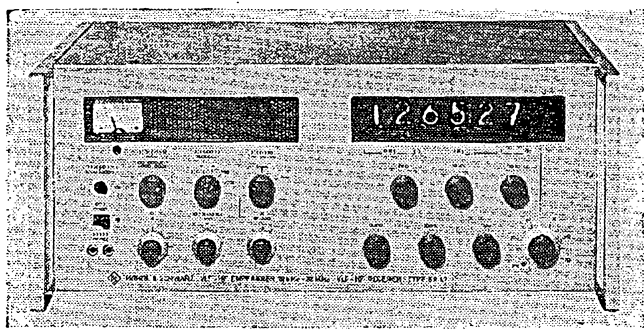
Teprve tyto indikátory umožnily konstrukci mnoha laboratorních a technických přístrojů v nejrušnějších oborech. Velmi známé jsou číslicové měřicí přístroje pro napětí, proud a odpor, dále čítače pulsů a z nich odvozené měřiče kmitočtu, času, rychlosti otáčení točivých strojů, počítadla při navijení cívek, odporů, textilních a papírenských výrobků, zařízení pro řízení výrobních postupů, zařízení pro zpracování dat, kancelářské počítací stroje, váhy apod. Jedno z nejnovějších zařízení, které bude zajímat amatéry vysíláče, je komunikační přijímač EK47 firmy Rohde & Schwarz, v němž se číslicové výbojky používají místo obvyklé stupnice (obr. 1). Nastavený kmitočet je indikován přímo v šesti řádech číslicemi vysokými 16 mm. Jednotlivé číslice se přepínají současně při nastavování syntetizéru (dekadicky přepínatelný oscilátor, pracující na základě syntézy jednotlivých kmitočtů odvozených ze stabilního krystalového oscilátoru). Další zajímavý přístroj téže firmy, který



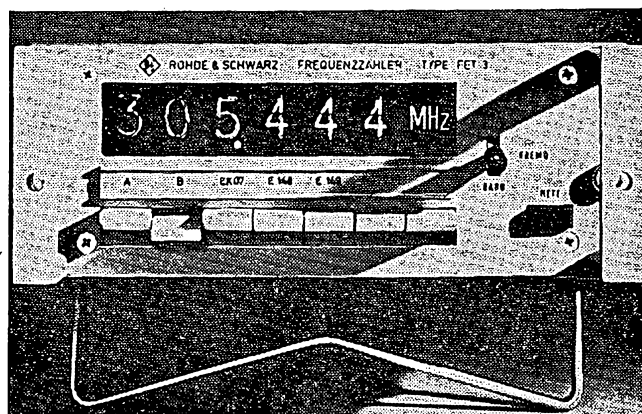
také používá číslicové výbojky, je měřič kmitočtu FET3 pro přijímače. Připojuje se k výstupu oscilátoru přijímače a udává kmitočet oscilátoru korigovaný o mř kmitočet v šesti řádech v rozsahu 10 kHz až 350 MHz s rozlišovací schopností 100 Hz do 35 MHz a 1 kHz nad 35-MHz (obr. 2).

Zminil jsem se jen velmi stručně o několika druzích indikátorů a o několika možnostech jejich praktického použití. Dále popisovaná číslicová výbojka ZM1020 nebude jedinou u nás vyráběnou. V nejbližší době se k ní přidruží ještě typ ZM1030 a ZM1080. První má tvar novalové elektronky, je vysoká 49 mm, její průměr je 22 mm a číslice 0 až 9 (15 mm vysoké) jsou čitelné při pohledu na bok baňky. Druhá je uspořádána podobně, je vysoká 47,5 mm, průměr je 19 mm a číslice 0 až 9 jsou 13 mm vysoké. Tato výbojka má 13 drátových vývodů.

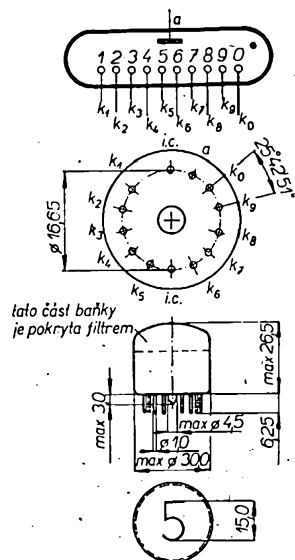
Číslicová výbojka ZM1020 je ekvivalentem zahraničních číslicových výbojek se stejným označením. Rozměry a uspořádáním se podobá výbojce TESLA 10TU26 [1]. Její rozměry jsou na obr. 3 a elektrické údaje v tab. 1. Elektrodový systém, tj. anoda a deset katod ve tvaru číslic 0 až 9, jsou izolovány uspořádány na skleněné patce nad sebou. Patka má 13 kolíků a její zapojení je rovněž na obr. 3. Anoda má tvar sítky a je umístěna nad svítícími katodami. Výbojka je plněna směsí netečných plynů s dalšími přísadami, které prodlužují životnost výbojky a stabilizují její zápalné napětí. Čelní oblast baňky, již se pozorují číslice, má na vnější straně lakový oranžový filtr, který zvětšuje kontrast a tím zlepšuje čitelnost. Za průměrných světelných podmínek jsou 15 mm vysoké číslice čitelné ještě ze vzdálenosti asi 10 m. Většinou se však výbojky ZM1020 používají v přístrojích, u nichž se s takovými vzdálenostmi čtení nepočítá. Vnitřní uspořádání je voleno tak, aby proudy jednotlivých číslic – katod, které musí mít pochopi-



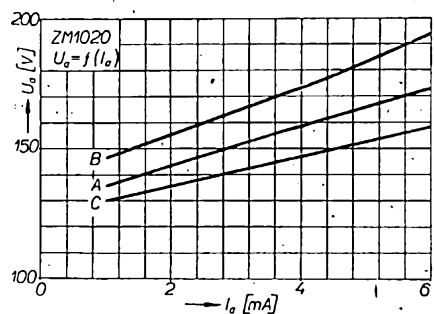
Obr. 1. Komunikační přijímač Rohde & Schwarz



Obr. 2. Měřič kmitočtu pro přijímače

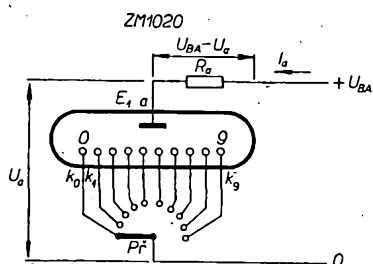


Obr. 3. Rozměry a zapojení patice číslkové výbojky Tesla ZM1020



Obr. 4. Anodové napětí U_a v závislosti na anodovém proudu I_a jedné dráhy číslkové výbojky ZM1020.

A – jmenovitá charakteristika (teplota baňky 0 až +25 °C),
B – mezní charakteristika (teplota okolí +70 °C),
C – mezní charakteristika (teplota baňky 0 °C)



Obr. 5. Jednoduché zapojení číslkové výbojky s přepínačem. Svítí katoda k_0 , ostatní nesvítí

telně různý tvar a jsou různě vzdáleny od anody, byly pokud možno stejné.

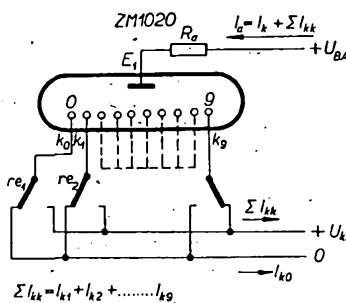
Jedna katoda číslkové výbojky (spolu s anodou) pracuje podobně jako např. známá stabilizační výbojka. Důležitým údajem pro provoz je v první řadě největší zápalné napětí mezi anodou a kteroukoli katodou U_{a2} . Napětí napájecího zdroje U_{BA} musí být i za nejnepříznivějších provozních podmínek větší než 160 V (tab. 1). Stejně jako stabilizační výbojka, nesmí se ani číslková výbojka připojit bezprostředně k napájecímu zdroji, protože by se po zapálení výboje příliš velkým proudem mezi anodou a katodou zničila. Do série s výbojkou se proto zapojuje odpor R_a , který proud výbojkou omezuje na bezpečnou velikost. Vhodným místem pro připojení tohoto odporu je vývod anody, protože pak jediný odpor omezuje proud při provozu kterékoli katody. Při volbě velikosti tohoto odporu vycházíme z charakteristiky na obr. 4 a přehlídíme k rozsahu povoleného anodového proudu (stejnoseměrného) I_a z tab. 1, tj. 1 až 3 mA. Přitom s výhodou volíme co největší napájecí napětí U_{BA} , což přispívá k dobré funkci výbojky během celé doby života. Obvyklé napájecí napětí je 200 až 300 V. Odpor vypočítáme tak, že na charakteristice určíme bod příslušný zvolenému jmenovitému anodovému proudu I_a podle charakteristiky A na obr. 4 a na svislé ose zjistíme anodové napětí U_a (napětí mezi anodou a katodou). Rozdíl mezi napájecím napětím zdroje U_{BA} a anodovým napětím U_a dělený anodovým proudem je rovný sériovému odporu R_a . Jmenovitou velikost odporu R_a jsme vypočítali při použití jmenovité číslkové

výbojky. V praktickém zapojení se budou proudy u jednotlivých výbojek a jednotlivých číslic mírně lišit od předpokládané hodnoty. Zakreslíme-li do sítě charakteristik na obr. 4 přímku odporu R_a , vidíme, jaké změny I_a (popřípadě U_a) se dají očekávat při různých teplotách okolí a při změně U_{BA} a R_a .

Nejjednodušší zapojení číslkové výbojky, které se používá také ke zkoušení výbojek, je na obr. 5. Přepínač $Př$ se ovládá ručně, nebo může být nahrazen jiným mechanickým nebo elektronickým zařízením. Všechno, co jsem dosud o provozu číslkové výbojky uvedl, platí jen tehdy, jsou-li nesvítící katody z obvodu odpojeny. V praxi je však častější jiný způsob přepínání jednotlivých číslic (obr. 6). Svítící katoda je připojena na záporný pól zdroje U_{BA} a ostatní katody se připojí na pomocný zdroj kladného předpětí U_{kk} . Tím je

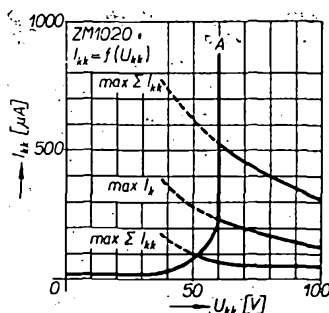
Tab. 1. Údaje číslkové výbojky Tesla ZM1020

Provozní údaje	
Výška číslic:	15 mm
Indikované číslice:	1 2 3 4 5 6 7 8 9 0
Anodový proud I_a jmenovitý:	2 mA
Minimální napětí napájecího zdroje U_{BA} :	170 V
Minimální anodový proud I_a :	1 mA
Maximální anodový proud I_a :	3 mA
Vrcholový anodový proud při napájení nevyhlazeným, dvoucestně usměrněným napětím I_{av} :	6 mA
Zhášecí napětí U_a min:	118 V
Absolutní mezní údaje	
Anodové zápalné napětí U_a min:	160 V
Anodový proud I_a min:	
stejnoseměrný	1 mA,
usměrněný	
střídavý	2 mA
a pulsní	
Vrcholový anodový proud I_{av} max: (při vrcholovém anodovém proudu větším než 6 mA mohou svítit přívody ke katodám uvnitř baňky)	10 mA
Teplota okolí t_a :	−50 °C až +70 °C



Obr. 6. Zapojení číslkové výbojky s přepínačem a zdrojem předpětí U_{kk} . Svítí katoda k_0 , ostatní nesvítí. Katody k_2 až k_8 jsou připojeny ke kontaktům přepínače re_3 až re_9 . Poloha těchto nezakreslených přepínačů je stejná jako u re_2 , popř. re_{10}

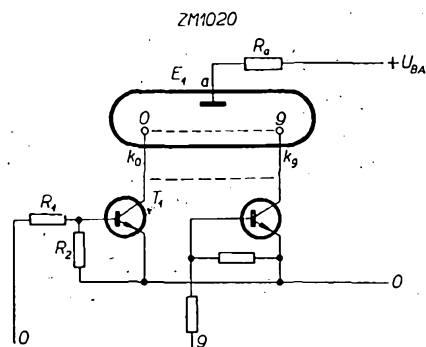
(kontakt re_1 je zakreslen v opačné poloze)



Obr. 7. Závislost proudu nesvítící katody I_{kk} , resp. součtu proudů ΣI_{kk} všech nesvítících katod na napětí U_{kk} . A – křivka omezující jmenovitý pracovní bod číslicové výbojky. Jmenovitý pracovní bod musí ležet upravo od křivky A.

napětí mezi nesvítícími katodami a anodou menší než zápalné napětí U_{az} a katody se nemohou rozsvítit. Napětí U_{kk} musí být ovšem dostatečně velké. Jako minimum se uvádí 60 V; takové napětí zaručuje, že viditelný výboj kolem nesvítících katod (tzv. pozadí) ještě neruší. Napětí U_{kk} nesmí být také příliš velké, protože pak se nesvítící katody stanou oproti svítící katodě anodami. Tím je napětí U_{kk} omezeno asi na max. 120 V. V praxi se často používá předpětí $U_{kk} = 100$ V. Provozní podmínky takto přepínané číslicové výbojky jsou zřejmé z charakteristik na obr. 7. Nesvítícími katodami teče určitý malý proud I_{kk} , všemi nesvítícími katodami jejich součet ΣI_{kk} . Tento proud se se zmenšujícím předpětím U_{kk} zvětšuje a tím zesiluje „pozadí“, které zhoršuje čitelnost. V charakteristice je zakreslena křivka A, která omezuje jmenovitý pracovní bod pro vhodné provozní podmínky. Tento pracovní bod má při jmenovitých provozních podmínkách ležet vždy vpravo od křivky A. Proud I_{kk} má stejný směr jako proud svítící katody I_k . Sériovým odporem v anodovém přívodu teče nejen proud I_k , ale také součet proudů I_{kk} . K tomu je třeba přihlížet při návrhu odporu R_a a proud I_k v tomto zapojení musíme měřit vždy v přívodu ke svítící katodě.

Dosud jsme předpokládali, že napájecí napětí U_{BA} je stejnosměrné. Číslicová výbojka ZM1020 je však vhodná i pro napájení nevyhlazeným dvoucestně usměrněným napětím. Pro takový průběh napájecího napětí je povolen maximální vrcholový proud 10 mA. Otočné nebo tlačítkové přepínače se



Obr. 8. Zapojení číslicové výbojky se spínacími tranzistory

pro složitější účely použití nahrazují elektronickými spínači. U nás se k tomuto účelu hodí spínací výbojky se studenou katodou a tranzistory s větším mezním kolektorovým napětím. Protože spínací výbojky vyžadují vstupní signál několik desítek voltů, je snazší pracovat s tranzistory. Jednoduché zapojení elektronických spínačů je na obr. 8. V přívodu každé katody číslicové výbojky je zapojen v sérii s dráhou anoda-katoda výbojky tranzistor n-p-n. Vede-li tranzistor, je příslušná katoda spojena se záporným pólem zdroje U_{BA} a příslušná katoda svítí. Je samozřejmé, že ostatní tranzistory musí být zavřeny. Odpor R_1 omezuje proud báze I_B na povolenou velikost, obvykle menší než je mezní, přitom však dostatečnou pro dosažení potřebného proudu I_C při minimálním proudovém zesílení tranzistoru. Odpor R_2 mezi bází a emitorem zaručuje velké mezní napětí mezi kolektorem a emitorem. Napětí U_{kk} na vypnutých katodách může být stabilizováno pomocným zdrojem asi 100 V, k jehož kladné svorce jsou připojeny kolektorové odpory všech tranzistorových spínačů. V praxi se však ukazuje, že tento odpor a pomocný zdroj nejsou nutné a napětí U_{kk} se samočinně nastavuje podle mez-

ního napětí použitých tranzistorů a proudu I_{kk} příslušné nesvítící katody. Při použití tranzistoru KF504 je takto získané napětí U_{kk} asi 100 V, při použití tranzistoru KF503 asi 60 V. Napětí U_{BA} je 200 až 250 V, odpor $R_a = 15$ až 27 kΩ. Na obr. 8 nejsou proto zakresleny kolektorové odpory.

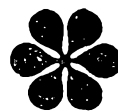
Je tedy zřejmé, že k přepínání číslic pro jednu číslicovou výbojku je třeba deseti spínacími tranzistory. Některé zahraniční firmy proto vyrábějí monolitické integrované obvody, které obsahují nejen 10 spínacích tranzistorů, ale někdy i tzv. dekodér. Dekodér je totiž u číslicových přístrojů s indikací téměř vždy nutný, neboť signál pro spínání číslicové výbojky nebývá k dispozici v kódu „1 z 10“, ale je zakódován jiným způsobem. Dekodéry bývají sestaveny z diodových nebo jiných hradel, je však možné zapojit spínací tranzistory tak, aby současně působily jako dekodér.

Literatura

- [1] Kubát, A., Deutsch, J.: Indikační výbojka TESLA 10TU26. Slaboproudý obzor 22 (1961), č. 7, str. 412.

ANTÉNA

TRIPLE-S



Juraj Bartok

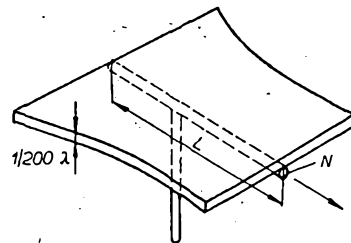
V minulom roku sa v niektorých zahraničných časopisoch objavili stručné zprávy o pozoruhodných anténach, ktorých názov sa zväčša uvádza ako „Triple-S“. Americká inštitúcia E. N. F. F. dala tejto anténe tiež názov Sguale-Sguale. Tento názov si netrúfaj preložiť ani prekladateľ v maďarskom časopise Rádiotechnika a preto zostane u názvu „Triple-S“.

Pri popise funkcie antény sa autor zmieňuje o tom, že napr. zisk antény typu Yagi je do určitej miery závislý od jej dĺžky. Tiež vieme, že pridaním 4 až 5 prvkov je vzostup zisku nepatrný, avšak pri veľkom počte prvkov sa zisk antény začne predsa pozoruhodne zväčšovať. Pracovníci americkej vedeckej inštitúcie E. N. F. F. venovali veľkú pozornosť otázkam zvyšovania zisku antén, a to z dôvodov veľmi praktických. Vychádzali z úvahy, že keď by napr. umiestnili vedľa seba napr. milión prvkov, že by to bolo prakticky ne realizovateľné. Keď by sme však počet prvkov zvýšili z milióna na nekonečné množstvo, tak problém sa zaraz stáva riešiteľným. Potom totiž stačí vyrezať z kovového materiálu obrazec podobajúci sa lichobežníku, pričom jeho bočné strany sú mierne zakrivené (obr. 1). Křivky vznikajú pospájaním koncových bodov myslenných prvkov antény Yagi pre príslušný televízny kanál. Laboratorné merania potvrdili, že pri takomto tvare antény sa rezonancia objaví asi o 5 až 7 % nižšie, ako by to v skutočnosti malo byť. Z tohoto dôvodu je dôležité všetky strany o 5 až 7 % zmenšiť na obrázci, prv než ho vyrežeme z príslušného vodivého materiálu.

V tabuľke uvádzam vzťahy medzi dĺžkou nosnej stredovej vodorovnej trubky a ziskom. Merania sa prevádzali pri kmitočte 270 MHz (1,10 m). Potvrdilo sa, že zisk sa približuje k úrovni 20 dB

a pri veľkom predĺžovaní vodorovnej osi antény sa zisk zväčšuje len o desiatiny dB. Taktiež sa zistilo, že predozadný pomer bez reflektora je u tohoto typu antény malý. Na obr. 2 sú elektrické rozmery takého reflektora, ktorý sa používa u tejto antény.

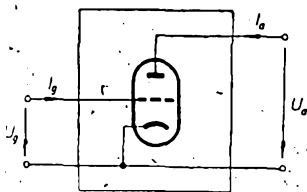
Použitie antény predpokladá tiež uskutočnenie vhodného impedančného



Obr. 1. Kovová anténa „Triple-S“. N – nosná vodorovná tyč

Tab. 1. Závislosť dĺžky L antény na zisku pri 270 MHz

L [m]	Zisk
1,54	16 dB
1,76	18 dB
1,98	19 dB
2,00	19,3 dB
4,05	19,7 dB



Obr. 133.

to případě můžeme psát místo obecně vyjádřeného vstupního napětí U_1 čtyřpólu napětí na vstupních svorkách triody, tj. napětí mezi její mřížkou a katodou U_g (v dalším budeme zkráceně psát jen U_g). Vstupním proudem I_1 čtyřpólu bude v našem případě proud mřížky I_g , místo výstupního napětí U_2 čtyřpólu budeme psát symbol pro napětí mezi _____ (1) a katodou elektronky, tj. anodové napětí U_a . Výstupním proudem I_2 pak bude anodový proud _____ (2) (obr. 133).

Charakteristické rovnice vakuové triody budou mít potom tvar:

$$I_g = y_1(U_g, U_a),$$

$$I_a = y_2(U_g, U_a).$$

Odpovědi: (1) anodou, (2) I_a .

2.13.10.2 Soustavy charakteristik základních vakuových elektronek

Za běžných podmínek pracují vakuové triody vždy se záporným mřížkovým předpětím U_g (tzv. klidové mřížkové předpětí). Za těchto podmínek proletují elektrony emitované katodou triody mřížkou přímo ke kladné _____ (1) triody, na záporné mřížce se nezachytí prakticky žádný elektron. Mřížkový proud je tedy zanedbatelně malý, takže charakteristické rovnice typu y přejdou na tvar:

$$I_g = 0,$$

$$I_a = y_2(U_g, U_a).$$

V tomto případě samozřejmě funkci y_1 nezobrazujeme; ze čtyř skupin úplné soustavy charakteristik čtyřpólu (obr. 123, 124) kreslíme jen skupinu výstupních (u vakuových elektronek jim obvykle říkáme anodové) charakteristik a skupinu charakteristik převodních. Výstupní (anodové) charakteristiky se zobrazují do prvního

kvadrantu úplné soustavy skupin charakteristik, převodní charakteristiky se zobrazují do _____ (2) kvadrantu. Ve třetím a čtvrtém kvadrantu, kde by se zobrazila funkce y_1 , se za předpokladu $I_g \approx 0$ nezobrazuje žádná charakteristika.

U vakuových elektronek se někdy zobrazuje ještě funkce y_2 v souřadnicové soustavě U_g, U_a s parametrem I_a ; zakresluje se do (v tomto případě volného) čtvrtého kvadrantu. Tato skupina charakteristik, o níž se nebudeme blíže zmiňovat, se označuje jako skupina charakteristik izoproudových nebo izoampérových.

S typickým průběhem výstupních (anodových) a převodních charakteristik základních vakuových elektronek jsme se již seznámili – viz např. obr. 66, 75, 76. Podobně jako vakuové triody pracují totiž zpravidla i tetrody a pentody se záporným mřížkovým předpětím, takže i pro ně platí přibližně $I_g \approx 0$. Proto ani u těchto elektronek nezobrazujeme zpravidla charakteristickou funkci y_1 a setkáváme se převážně se skupinou anodových a _____ (3) charakteristik.

Odpovědi: (1) anodě, (2) druhého, (3) převodních.

2.13.10.3 Linearizované náhradní obvody základních vakuových elektronek

Víme, že při malých změnách obvodových veličin čtyřpólu (pracovní bod se pohybuje jen v malém úseku charakteristiky) lze místo obecných charakteristických rovnic, popisujících čtyřpól obecněji, použít tzv. rovnice linearizované a podle nich popřipadě nakreslit linearizované náhradní _____ (1) čtyřpólu. To platí i pro elektronky. Pohybuje-li se pracovní bod elektronky během jejího provozu v dostatečně malém okolí klidového pracovního bodu, je možné elektronku považovanou za odporový čtyřpól nahradit jejím linearizovaným náhradním obvodem. Postup sestavování těchto náhradních obvodů jsme již poznali.

Vycházíme z příslušné soustavy linearizovaných charakteristických rovnic. Protože vakuové elektronky popisujeme zpravidla pomocí charakteristických rovnic y , vyjde-me z nich:

$$\Delta I_1 = y_{11}\Delta U_1 + y_{12}\Delta U_2,$$

$$\Delta I_2 = \text{_____} (2).$$

SPRÁVNÉ ODPOVĚDI NA KONTROLNÍ TESTY

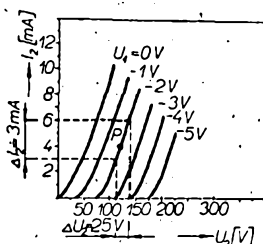
Kontrolní test 2-49: A - Výraz $\Delta U_1 = 0$ vyjadřuje skutečnost, že změny výstupního napětí jsou nulové, že se výstupní napětí nemění. Tuto skutečnost lze samozřejmě vyjádřit také formulací, že výstupní napětí U_2 je stále, konstantní, tedy $U_2 = \text{konst.}$

B 2), C 1).

Kontrolní test 2-50: A - Parametr y_{11} nelze ze skupiny výstupních charakteristik určit.

B - Řešení je naznačeno na obr. 129.

C - 2).



Obr. 129.

Pro tento čtyřpól chceme sestavit linearizovaný náhradní obvod. Nejprve nakreslíme svorky a obvodové veličiny na těchto svorkách (obr. 128b). Začneme pak např. tvorbou vstupní části náhradního obvodu – vstupní část matematicky popisuje rovnice (5). Na levé straně této rovnice je změna vstupního napětí, na pravé straně součet dvou výrazů, jejichž význam může být rovněž jedině napětí. Vstupní napětí U_1 se může fyzikálně rovnat jedině součtu nějakých dvou dílčích _____ (1); mohli bychom to vyjádřit např. pomocí symbolů $\Delta U_1 = \Delta U'_1 + \Delta U''_1$, přičemž člen $\Delta U'_1$ se v našem případě rovná součinu $h_{11}\Delta I_1$, člen $\Delta U''_1$ se pak rovná _____ (2). Vstupní část náhradního obvodu bude tedy tvořit sériové spojení dvou prvků (obr. 128c).

Pokračujeme sestavováním výstupní části náhradního obvodu. Výstupní část je matematicky popsána rovnici (6). Fyzikálně tato rovnice udává, že změna výstupního proudu ΔI_2 se rovná součtu nějakých dvou dílčích proudů – můžeme to vyjádřit např. ve tvaru $\Delta I_2 = \Delta I'_2 + \Delta I''_2$. Člen $\Delta I'_2$ se v našem případě rovná $h_{21}\Delta I_1$, člen $\Delta I''_2$ se rovná _____ (3). Je jasné, že obvod, který by odpovídal poslední rovnici (6), může tvořit jen paralelní spojení dvou prvků (obr. 128c).

Nyní již zbývá zakreslit do našeho náhradního obvodu podle obr. 128c jednotlivé

členy mezi svorkami m, m', n, n', x, x' a

_____ (4). Mezi svorky m, m' bude připojen prvek popsaný výrazem $\Delta U'_1 = h_{11}\Delta I_1$. Fyzikálně jde zřejmě o lineární odpor h_{11} , na němž průtokem proudu ΔI_1 vznikne právě dílčí napětí $\Delta U'_1$. Změna napětí $\Delta U''_1 = h_{12}\Delta U_2$ na svorkách n, n' není závislá na změně vstupního proudu; ale je úměrná změně výstupního napětí ΔU_2 . Znázorníme ji jako zdroj napětí o velikosti $h_{12}\Delta U_2$ (přesněji jej můžeme – vzhledem k tomu, že jeho napětí závisí na změnách výstupního napětí ΔU_2 – nazývat závislým napětiovým zdrojem, jehož řídicí veličinou je ΔU_2). Tím je sestavena vstupní část linearizovaného náhradního obvodu (obr. 128d).

Výstupní část náhradního obvodu tvoří dvě _____ (5) řazené větve. Větvi, v níž jsou svorky x, x' , protéká proud $\Delta I'_2 = h_{21}\Delta I_1$. Znázorníme jej proudovým zdrojem zapojeným mezi svorky x, x' , zdrojem proudu $h_{21}\Delta I_1$, tj. zdrojem řízeným vstupním proudem ΔI_1 . Mezi svorky y, y' je zapojen lineární odpor o vodivosti rovné h_{22} , což odpovídá tomu, že větvi, v níž je tento odpor zapojen, bude protékat proud $I''_2 = h_{22}\Delta U_2$.

Úplný sestavený linearizovaný náhradní obvod čtyřpólu s parametry h je na obr. 128 d.

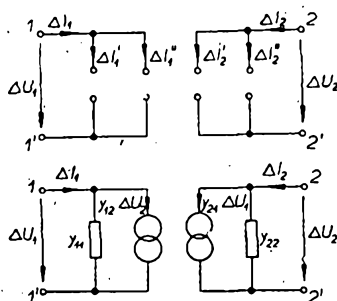
Odpovědi: (1) napětí, (2) $h_{12}\Delta U_2$, (3) $h_{21}\Delta I_1$, (4) y, y' , 5) paralelně.

2.13.9.2 Náhradní obvod s parametry y

Postup sestavování náhradního obvodu s parametry y je shodný s postupem, který jsme si popsali při určování náhradního obvodu s parametry h . Opět začneme tím, že si napíšeme příslušné linearizované _____ (1); v našem případě to budou rovnice s parametry typu y :

$$\Delta I_1 = y_{11}\Delta U_1 + y_{12}\Delta U_2 \quad (7)$$

$$\Delta I_2 = y_{21}\Delta U_1 + y_{22}\Delta U_2 \quad (8)$$



Obr. 130.

Rovnice (7) popisuje vstupní část sestavovaného náhradního obvodu, rovnice (8) popisuje (2) část náhradního obvodu. Fyzikálně je význam obou rovnic obdobný – ΔI_1 i ΔI_2 se rovnají podle těchto rovnic součtům dvou dílčích proudů. Jak vstupní, tak i výstupní část sestavovaného náhradního obvodu budou tedy mít vždy dvě paralelní větve – obr. 130.

Pokuste se nyní samostatně nakreslit úplný linearizovaný náhradní obvod čtyřpólu s parametry y ! Teprve potom pokračujte v dalším čtení!

Srovnějte si nyní výsledek, k němuž jste samostatně dospěli, se správným náhradním obvodem na obr. 130. Ve vstupní části náhradního obvodu s parametry y je paralelně k lineárnímu odporu s vodivostí y_{11} zapojen závislý proudový zdroj $y_{12}\Delta U_2$, jehož řídicí veličinou je (3). Ve výstupní části náhradního obvodu je zapojen paralelně k lineárnímu odporu s vodivostí (4) závislý zdroj proudu $y_{21}\Delta U_1$.

Odpovědi: (1) charakteristické rovnice, (2) výstupní, (3) ΔU_2 , (4) y_{22} .

2.13.9.3 Náhradní obvod tvaru II s parametry Y

Dosud uvedené náhradní obvody čtyřpólů obsahují dva zdroje. Např. náhradní obvod s parametry h obsahuje jeden napěťový zdroj a jeden proudový zdroj; náhradní obvod s parametry y obsahuje dva (1) zdroje.

Vedle těchto náhradních obvodů se může v praxi setkat ještě s dalšími druhy náhradních obvodů. Poměrně často se např.

s výhodou používá náhradní obvod čtyřpólů tzv. tvaru II (obr. 131), který obsahuje jediný závislý proudový zdroj.

V tomto náhradním obvodu jsou použity parametry, které jsme označili symboly Y ; souvisí (lze to dokázat poměrně jednoduchým matematickým odvozením) se základními diferenciálními parametry y podle těchto převodních vztahů:

$$\begin{aligned} Y_1 &= y_{11} + y_{12}; Y_2 = y_{22} + y_{12}; Y_3 = \\ &= -y_{12}; Y_4 = y_{21} - y_{12}. \end{aligned}$$

Odpovědi: (1) proudový.

2.13.9.4 Náhradní obvody impedančních čtyřpólů

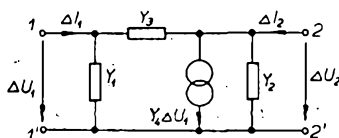
Naše dosavadní úvahy vycházely z jednoho základního zjednodušujícího předpokladu – předpokládali jsme totiž jen odporové čtyřpóly, zanedbávali jsme jejich možný impedanční charakter. Připomeňme si, že toto zjednodušení není možné ve všech případech, že platí v podstatě jen pro omezený kmitočtový rozsah. Pro kmitočty mimo tento obor, v praxi tedy zejména tehdy, přenášeli-li čtyřpól vysokofrekvenční signály, je třeba počítat s impedančním charakterem čtyřpólů. Místo dosud předpokládaných reálných hodnot diferenciálních parametrů čtyřpólu je zpravidla nutné počítat v oblasti vysokých kmitočtů s komplexními diferenciálními parametry čtyřpólu.

Naznačme si problematiku komplexních diferenciálních parametrů a příslušných náhradních obvodů čtyřpólu na příkladu právě probraného náhradního obvodu podle obr. 131, tj. tzv. náhradního obvodu tvaru (1).

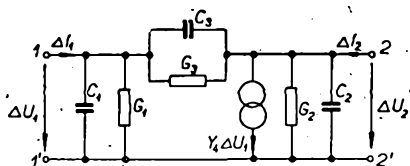
Obecně můžeme komplexní admitanční parametry vyjádřit jako součet příslušné vodivosti G a zdánlivé vodivosti jB

$$Y = G + jB.$$

Podle povahy imaginární složky jB – může mít charakter kapacitní nebo indukční,



Obr. 131.



Obr. 132.

podle konkrétního typu sledovaného čtyřpólu – bude pak buďto $Y = G + j\omega C$, nebo

$$Y = G - j \frac{1}{\omega L}.$$

I když se pravděpodobně v běžné amatérské praxi s komplexními admitančními parametry nesetkáme zcela běžně, ukažme si alespoň sručeně konkrétní příklad. Víme, že i tranzistory považujeme často za čtyřpóly. Tak např. výrobce speciálního vysokofrekvenčního tranzistoru AFY16 (Telefun-

ken) udává pro tento tranzistor zapojený se společnouází při kmitočtu 200 MHz komplexní čtyřpólové admitanční parametry. Uvádí např. vstupní vodivost $G = 28 \text{ mS}$, $B = -24 \text{ mS}$; výstupní vodivost $G = 0,09 \text{ mS}$, $B = 1,9 \text{ mS}$ atd.

Pro vysokofrekvenční aplikace čtyřpólu se překresluje i jejich náhradní zapojení tak, že se v nich počítá s komplexními diferenciálními parametry. Tak např. náhradní obvod podle obr. 131 se může rozkreslit v podobě podle obr. 132. Zde se předpokládá, že všechny admitance mají kapacitní charakter. Admitance Y_1 je v tomto zapojení nahrazena vodivostí G_1 a kapacitou C_1 , admitancí Y_2 jsme nahradili G_2 a kapacitou C_2 , admitance Y_3 je nahrazena vodivostí G_3 a kapacitou C_3 .

Odpovědi: (1) Y , (2) vodivostl.

KONTROLNÍ TEST 2–51

A Čtyřpóly dělíme na lineární a nelineární. Řešení lineárních čtyřpólů je snazší; lze je řešit čistě matematicky způsoby známými ze základů elektrotechniky. Řešení nelineárních čtyřpólů je obtížnější; v praxi je řešíme buďto graficky, nebo se snažíme jejich řešení zjednodušit tzv. lineárnízací jejich charakteristických rovnic. To ovšem můžeme v podstatě jen tehdy, pracuje-li čtyřpól s změnami svých obvodových veličin, tj. v tak malém úseku své nelineární charakteristiky, který můžeme považovat alespoň přibližně za V takových případech řešíme čtyřpól pomocí jeho linearizovaných charakteristických rovnic a odpovídajících náhradních obvodů.

B Parametr γ_{21} je 1) poměr dvou napětí, 2) poměru dvou proudů, 3) vodivost.

C Pro určení parametru h_{11} udržujeme konstantní 1) výstupní napětí, 2) vstupní proud, 3) výstupní proud.

D Parametr γ_{21} je dán vztahem 1) $\gamma_{21} = \frac{\Delta U_1}{\Delta I_2}$; $U_2 = \text{konst.}$ 2) $\gamma_{21} = \frac{\Delta I_2}{\Delta U_1}$; $U_2 = \text{konst.}$ 3) $\gamma_{21} = \frac{\Delta I_1}{\Delta U_2}$; $U_1 = \text{konst.}$

2.13.10 Základní vakuové elektronky jako čtyřpóly

Vzpomeňte si, že jsme hned v úvodu kapitoly 2.13 hovořili o tom, že vakuové i polovodičové elektronky lze znázornit jako čtyřpóly. Toto pojetí umožňuje hodnotit tyto elektronky z obecnějšího, společného hlediska. Naznačili jsme si proto na předcházejících stránkách zjednodušeně některá hlediska čtyřpólové teorie. Těchto poznatků čtyřpólové teorie nyní použijeme při shrnujícím výkladu o vakuových a polovodičových elektronkách.

Začneme s vakuovými elektronkami. Zopakujte si ještě předtím kapitolu 2.13 a zvláště si znovu všimněte obr. 116, 117, 119 a příslušného výkladu.

2.13.10.1 Charakteristické rovnice vakuové elektronky jako odporového čtyřpólu

Základní vakuové elektronky popisujeme nejčastěji soustavou charakteristických rovnic typu y . V dalším zůstaneme zejména u jejich základního zapojení, tj. zapojení se společnou katodou (obr. 116, 119).

Připomeňme si nejprve charakteristické rovnice typu y čtyřpólu:

$$I_1 = y_1(U_1, U_2),$$

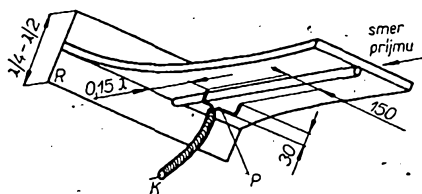
$$I_2 = y_2(U_1, U_2).$$

Jak se změní tyto obecně formulované rovnice pro vakuovou triodu považovanou za odporový čtyřpól podle obr. 116? V tom-

Typ	Druh	Použití	U _{CE} [V]	I _C [mA]	h _{FE} h _{FE} *	f _T f _α * [MHz]	T _a T _C [°C]	P _{tot} P _C * [mW]	U _{CE} max [V]	U _{CE} max [V]	I _C max [mA]	T _j max [°C]	Pouzdro	Výrob- ce	Patice	Náhrada TESLA	Rozdíly						
																	P _C	U _C	f _T	h _{FE}	Spín. vl.	F	
BC266	SPE p	NF	5	2	A:125—260 B:240—500	200	25	300	64	64	100	175	TO-18	I	2								
BC267	SPE n	NF	5	2	125—500	175	25	300	45	45	1 A	175	TO-18	ATES	2	—							
BC268	SPE n	NF	5	2	125—500	175	25	300	25	25	1 A	175	TO-18	ATES	2	—							
BC269	SPE n	NF-nš	5	2	240—500	175	25	300	25	25	1 A	175	TO-18	ATES	2	—							
BC270	SPE n	NF	10	10	40—150	150	25	300	25	25		175	TO-18	ATES	2	KC508	=	=	=	=	=	=	
BC271	SPE n	NF	10	10	100—200	175	25	300	25	25		175	TO-18	ATES	2	KC508	=	=	=	=	=	=	
BC272	SPE n	NF	10	10	125—300	175	25	300	45	45		175	TO-18	ATES	2	KC507	=	=	=	=	=	=	
BC274	SPE p	NF	5	2	V:50—100 VI:75—150 A:125—260 B:240—500	130	25	300	50	45	100	125	epox	C	44	—							
BC275	SPE p	NF	5	2		130	25	300	30	25	100	125	epox	C	44	—							
BC276	SPE p	NF-nš	5	2	B:240—500*	> 150	25	300	25	20	100	125	epox	C	44	—							
BC277	SPE n	NF	5	2	A:125—260* B:240—500*	> 150	25	300	45	45	100	125	epox	C	44	KC147 KC147	=	=	=	=	=	=	
BC278	SPE n	NF	5	2	A:125—260* B:240—500* C:450—900*	> 150	25	300	20	20	100	125	epox	C	44	KC148 KC148 KC148	=	=	=	=	=	=	
BC279	SPE n	NF-nš	5	2	B:240—500* C:450—900*	> 150	25	300	20	20	100	125	epox	C	44	KC149 KC149	=	=	=	=	=	=	
BC297	SPE	NF												ATES									
BC300	SPE n	NF	10	150	4:40—80 5:70—140 6:120—240	120	25	850	120	120	1 A	175	TO-39	ATES	2	KF504 KF504 KF504	<<<	>>>	=	=	<	>	
BC301	SP													ATES									
BC303	SP													ATES									
BC340	SPE n	NF	5	50	6:40—100 10:63—160 16:100—250		25	800	40	40	500	200	TO-39	I	2	—							
BC341	SPE n	NF	5	50	6:40—100 10:63—160		25	800	60	60	500	200	TO-39	I	2	—							
BC360	SPE p	NF	5	50	6:40—100 10:63—160 16:100—250		25	800	40	40	500	200	TO-39	I	2	—							
BC361	SPE p	NF	5	50	6:63—160 10:100—250		25	800	60	60	500	200	TO-39	I	2	—							
BC1073	Gip	NFv	2	5 A	20—60	1,5	25	60 W*	40	40	10 A	75	TO-3	Be	31	2NU74	<	=	<	=	=	=	
BC1073A	Gip	NFv	2	5 A	20—60	1,5	25	60 W*	80	80	10 A	75	TO-3	Be	31	6NU74	<	=	<	=	=	=	
BC1073B	Gip	NFv	2	5 A	20—60	1,5	25	60 W*	120	120	10 A	75	TO-3	Be	31	—							
BC1274	Gip	NFv	2	5 A	50—120	1,5	25	60 W*	40	40	10 A	75	TO-41	Be	31	3NU74	<	=	<	=	=	=	
BC1274A	Gip	NFv	2	5 A	50—120	1,5	25	60 W*	80	80	10 A	75	TO-41	Be	31	7NU74	<	=	<	=	=	=	
BC1274B	Gip	NFv	2	5 A	50—120	1,5	25	60 W*	120	120	10 A	75	TO-41	Be	31	—							
BC2290	Gip	NFv	2	5 A	20—60	1,5	25	60 W*	120	120	10 A	75		Be	31	—							
BCW10	SP n	NF	6	10	50—300	> 150	25	300	25	25	500	125	epox	Fe	21	KC508	=	<	=	=	=	=	
BCW11	SP p	NF	6	10	50—300	> 150	25	300	25	25	500	125	epox	Fe	21	—							
BCW12	SP n	NF	6	10	50—300	> 150	25	300	35	35	500	125	epox	Fe	21	KC507	=	>	=	=	=	=	
BCW13	SP p	NF	6	10	50—300	> 150	25	300	35	35	500	125	epox	Fe	21	—							
BCW14	SP n	NF	6	10	100—300	> 150	25	300	35	35	500	125	epox	Fe	21	KC507	=	>	=	=	=	=	
BCW15	SP p	NF	6	10	100—300	> 150	25	300	35	35	500	125	epox	Fe	21	—							
BCW16	SP n	NF	6	10	50—300	> 150	25	300	45	45	500	125	epox	Fe	21	KC507	=	=	=	=	=	=	
BCW17	SP p	NF	6	10	50—300	> 150	25	300	45	45	500	125	epox	Fe	21	—							
BCW18	SP n	NF	6	10	50—300	> 150	25	300	70	70	500	125	epox	Fe	21	—							
BCW19	SP p	NF	6	10	50—300	> 150	25	300	70	70	500	125	epox	Fe	21	—							
BCW20	SP n	NF-nš	5	0,1	60—400*	> 30	25	250	30	30	500	125	epox	Fe	21	KC509	>	<	>	=	=	=	
BCW21	SP p	NF-nš	5	0,1	60—400*	> 30	25	250	30	30	500	125	epox	Fe	21	—							
BCW22	SP n	NF-nš	5	1	> 60*	> 30	25	250	45	45	500	125	epox	Fe	21	KC507	>	=	>	>	>	>	
BCW23	SP p	NF-nš	5	1	> 60*	> 30	25	250	45	45	500	125	epox	Fe	21	—							
BCW27	SPE p	NF	10	100	A:30—110 B:90—200		25	625	150	150	100	150	epox	TI	14	—							
BCW28	SPE p	NF	10	100	A:40—170 B:150—300		25	625	100	100	100	150	epox	TI	14	—							
BCY10	Sip	NF	2	30	24 > 12*	1,5	25	415	32	32	250	150	TO-1	V,P,M	1	KF517	>	>	>	>	>	>	
BCY11	Sip	NF	2	30	24 > 12*	1,5	25	415	60	60	250	150	TO-1	V,P,M	1	KF517 KFY16	>	<	>	>	>	>	
BCY12	Sip	NF	6	300	15 > 10	2	25	415	32	32	250	150	TO-1	V,P,M	1	KFY16	>	>	>	>	>	>	
BCY13	Sin	NF	1	10	> 10	0,4*	45	450		60	200	150	TO	S	2	KF506 KC507	<	<	>	>	>	>	
BCY14	Sin	NF	1	10	> 10	0,4*	45	450		100	200	150	TO	S	2	KF503	>	=	>	>	>	>	
BCY15	Sin	NF	1	10	> 10	0,4*	45	450		60	300	150	TO	S	2	KF506	>	>	>	>	>	>	
BCY16	Sin	NF	1	10	> 10	0,4*	45	450		100	300	150	TO	S	2	KF503	>	=	>	>	>	>	
BCY17	Sip	NF	6	1	20—50*	1,2*	45	300	30	30	50	150	TO-5	S	2	KF517	>	>	>	=	=	=	
BCY18	Sip	NF	6	1	40—100*	2*	45	300	30	30	50	150	TO-5	S	2	KF517B	>	>	>	=	=	=	
BCY19	Sip	NF	6	1	20—50*	0,8*	45	300	50	50	50	150	TO-5	S	2	KFY16	>	>	>	>	>	>	

Typ	Druh	Použití	U _{CE} [V]	I _C [mA]	h _{FE} h _{FE} *	f _T f _T * [MHz]	T _a T _c [°C]	P _{tot} P _C max [mW]	U _{CB} max [V]	U _{CE} max [V]	I _C max [mA]	T _j max [°C]	Pouzdro	Výrob- ce	Patice	Náhrada TESLA	Rozdíly					
																	P _C	U _C	f _T	h _{FE}	S _{pin. vl.}	F
BCY20	Sj p	NF	6	1	10—25*	0,5*	45	300	100	100	50	150	TO-5	S	2	KF503	>	>	>	>		
BCY21	Sj p	NF	6	1	10—25*	0,5*	25c	1250*	50	50	50	150	TO-5	TAG	2	KF517	>	>	>	>		
BCY22	Sj p	NF	6	1	10—25*	0,5*	25c	1250*	75	75	50	150	TO-5	TAG	2	KF503	>	>	>	>		
BCY23	Sj p	NF	6	1	20—50*	1,5*	25c	500*	30	10	50	150	TO-5	TAG	2	KF517A	>	>	>	=		
BCY24	Sj p	NF	6	1	10—25*	1*	25c	500*	30	10	50	150	TO-5	TAG	2	KF517	>	>	>	=		
BCY25	Sj p	NF	6	1	40—100*	2,5*	25c	500*	30	10	50	150	TO-5	TAG	2	KF517B	>	>	>	=		
BCY26	Sj p	NF	6	1	10—25*	0,6*	25c	1250*	30	30	50	150	TO-5	TAG	2	KF517	>	>	>	=		
BCY27	Sj p	NF	6	1	15—60*	1*	25c	750*	30	25	50	150	TO-5	TAG,S	2	KF517	>	>	>	=		
BCY28	Sj p	NF	6	1	25—80*	1,5*	25c	750*	30	25	50	150	TO-5	TAG,S	2	KF517A	>	>	>	=		
BCY29	Sj p	NF	6	1	10—40*	0,5*	25c	750*	60	60	50	150	TO-5	TAG,S	2	KFY16	=	=	>	>		
BCY30	Sj p	NF	6	1	15—35*	>0,25*	25	250	64	64	50	150	TO-5	V,P,M	2	KFY16	>	=	>	>		
BCY31	Sj p	NF	6	1	25—60*	>0,25	25	250	64	64	50	150	TO-5	V,P,M	2	KFY16	>	=	>	=		
BCY32	Sj p	NF	6	1	35—80*	>0,25	25	250	64	64	50	150	TO-5	V,P,M	2	KFY16	>	=	>	=		
BCY33	Sj p	NF	6	1	15—35*	>0,4	25	250	32	32	50	150	TO-5	V,P,M	2	KF517	>	=	>	=		
BCY34	Sj p	NF	6	1	25—60*	>0,6	25	250	32	32	50	150	TO-5	V,P,M	2	KF517A	>	=	>	=		
BCY38	Sj p	NF	6	10	15—45*	>0,45	90c	500	32	32	250	150	TO-5	V,P,M	2	KF517A	=	>	>	=		
BCY39	Sj p	NF	6	10	15—100*	>0,45	90c	500	64	64	250	150	TO-5	V,P,M	2	KFY16	=	=	>	=		
BCY40	Sj p	NF	6	10	30—160*	>0,85	90c	500	32	32	250	150	TO-5	V,P,M	2	KFY16 KFY18	>	>	>	=		
BCY42	SPE n	NF	5	1	45—90*	>100	25	300*	40	25	100	175	TO-18	STC-B	2	KC507	=	>	>	>		
BCY43	SPE n	NF	5	1	75—150*	>100	25	300*	40	20	100	175	TO-18	STC-B	2	KC507	=	>	>	=		
BCY49	Sj p	NF	6	1	>25*		25	250	15	15	20	150	TO-5	M	2	KF517	>	>	>	=		
BCY50	SP n	NF	1,5	0,1	60—300		25	300	10	5	100	175	TO-18	SEL	2	KC508	=	>	>	=		
BCY50i	SP n	NF	1,5	0,1	60—300		25	250	10	5	100	175	TO-18	SEL	2	KC508	>	>	>	=		
BCY50r	SP n	NF-nš	1,5	0,1	60—300		25	300	10	5	100	175	TO-18	SEL	2	KC508	=	>	>	=		<
BCY51	SP n	NF	1,5	0,1	60—300		25	300	30	20	100	175	TO-18	SEL	2	KC507	=	>	>	=		
BCY51i	SP n	NF	1,5	0,1	60—300		25	250	30	20	100	175	TO-18	SEL	2	KC507	>	>	>	=		
BCY51r	SP n	NF-nš	1,5	0,1	60—300		25	300	30	20	100	175	TO-18	SEL	2	KC507	=	>	>	=		<
BCY54	Sj p	NF	6	10	20—120*	>0,45	90c	500	50	50	250	150	TO-5	V,P,M	2	KFY16	=	>	>	=		
BCY55	SPE n	NF-nš	5	10	200—600	80 >50	25	300	45	45	30	175	TO-18	V	2	KC507	=	=	=	>	=	
BCY56	SPE n	NF	2	2	125—500*	250	25	300	45	45	100	175	TO-18	V	2	KC507	=	=	=	=		
BCY57	SPE n	NF	2	2	240—900*	350	25	300	25	20	100	175	TO-18	V	2	KC508	=	=	<	=		
BCY58	SPE n	NF	5	2	VII:120—220 VIII:180—310 IX:250—460 X:380—630 A:125—250 B:175—350 C:250—500 D:350—700	>150	45c	1 W	32	32	200	200	TO-18	S S S S I, T I, T I, T I, T	2	—						
BCY59	SPE n	NF	5	2	VII:180 >90 VIII:230 >130 IX:290 >180 X:450 >260	>150	45c	1 W	60	60	200	200	TO-18	S	2	—						
BCY65	SPE n	NF	5	2																		
BCY66	SPE n	NF	5	2	180—630*	>125	45	1 W	45	45	50	200	TO-18	S	2	—						
BCY67	SPE p	NF-nš	5	2	180—630*	180	45	770	45	45	50	200	TO-18	S	2	—						
BCY69	SPE n	NF	5	2	750*	150	25	300*	20	20	100	175	TO-18	CSF		KC508	=	=	=	=		
BCY70	SPE p	NF	1	1	>45*	>250	25	350	50	40	200	200	TO-18	M,NM	2	—						
BCY71	SPE p	NF-nš	1	10	100—600*	>200	25	350	45	45	200	200	TO-18	M,NM RTC	2	—						
BCY71A	SPE p	NF-nš	1	10	100—600*	>300	25	350	45	45	200	200	TO-18	M	2	—						
BCY72	SPE p	NF	1	1	>40*	>200	25	350	25	25	200	200	TO-18	M,NM	2	—						
BCY78	SPE p	NF-nš	5	2	VII:120—220 VIII:180—310 IX:250—460 X:380—630	200	45c	770	32	32	200	200	TO-18	S	2	—						
BCY79	SPE p	NF-nš	5	2	VII:120—220 VIII:180—310 IX:250—460	200	45c	770	45	45	200	200	TO-18	S	2	—						
BCY85	SPE n	NF	5	2/20	A:100—300 B:250—400	>200	25	300	100	60	200	150	epox	TI	14	—						
BCY86	SPE n	NF	5	2/20	A:250—450 B:400—600	>200	25	300	80	50	200	150	epox	TI	14	—						
BCY87	SPE n	DZ-nš	10	0,05	100—450 ¹⁾	>10	25	2 × 150	45	40	2 × 30	175	TO-71	V, M	44							
BCY88	SPE n	DZ-nš	10	0,05	100—450 ²⁾	>10	25	2 × 150	45	40	2 × 30	175	TO-71	V, M	44							
BCY89	SPE n	DZ-nš	10	0,05	50—450 ³⁾	>10	25	2 × 150	45	40	2 × 30	175	TO-71	V, M	44							
BCY90	SPE p	NF	6	1	10—35*	15			40	40	50	150	TO-18	TAG	2							
BCY90B	SPE p	NF	6	1	10—35*	15			40	40	50	150	TO-5	TAG	2							
BCY91	SPE p	NF	6	1	25—60*	15			40	40	50	150	TO-18	TAG	2							
BCY91B	SPE p	NF	6	1	25—60*	15			40	40	50	150	TO-5	TAG	2							
BYC92	SPE p	NF	6	1	40—100*	15			40	40	50	150	TO-18	TAG	2	—						
BCY92B	SPE p	NF	6	1	40—100*	15			40	40	50	150	TO-5	TAG	2	—						
BCY93	SPE p	NF	6	1	10—35*	15			70	70	50	150	TO-18	TAG	2	—						

¹⁾ $I_{C1}/I_{CII} = 0,9 \dots 1,1$; ²⁾ $I_{C1}/I_{CII} = 0,8 \dots 1,25$; ³⁾ $I_{C1}/I_{CII} = 0,67 \dots 1,5$;



Obr. 2. Konštrukčné usporiadanie antény „Triple-S“: R – reflektor, K – súosý kábel 52 Ω , P – prispôbovací člen z drôtu o $\varnothing 4$ mm

prispôsobenia. Autor uvádza použitie prispôsobenia článkom gamma keď sa použije súosý kábel, a prispôsobenie článkom T, keď sa použije dvojvodič. Na obrázku sú uvedené rozmery podľa usporiadania pre súosý kábel 50 Ω , avšak skusmo sa môže dosiahnuť prispôsobenie na impedanciu 70 Ω predĺžením rozmeru, ktorý je udávaný kótou 150 mm. Pre tých, ktorí si na to trúfajú, je možnosť použitia bočnikov, o ktorých sa píše napr. v príručke Milana Českého „Televízne prijímacie antény“ (3. vydanie, str. 120), alebo prispôsobenie pomocou „transformácie delta“ (str. 122 cit. literatúry). Najpraktickejšie prispôsobenie sa dá dosiahnuť tzv. štvrtvlnovými pahýľmi, o ktorých sa tiež píše v zmienenej literatúre na strane 123. Týmto je možné prispôbiť ľubovoľný typ antény k ľubovoľnému napájaniu. Prispôbovacie pahýle majú podobu tyčí. Je možné použitie známej televíznej dvojlinky, avšak dá sa predpokladať, že bude nutné obetovať prvý dvojvodičový pahýľ, pretože pri odstraňovaní izolácie z rôznych úsekov za účelom napojenia zvodu sa zvod dosť poškodí. Praktický návod by približne mohol spočívať v tom, že si pripravíme pahýľ asi 30 cm zo známeho televízneho dvojvodiča, na ktorom urobíme v úsekoch asi po 2 cm miesta pre skúšobné napojovanie riadneho zvodu.

Záver

Iste bude prípadných zaujemcov zaujímať, ako možno tieto antény porovnať s doterajšími desaťprvkovými anténami Yagi. Je známe, že najlepšie takéto antény dosahujú zisk asi 11 dB, čo znamená, že zvyšia napätie signálu asi 3,5krát. Antény „Triple-S“ môžu pri správnom prispôbení pri zisku 18 dB zvýšiť napätie asi osemkrát, čo je skutočne pozoruhodné a stojí za experimentovanie. Inou stránkou je použitie materiálu. Medený plech je zrejme nie najlacnejší materiál, ľahšie to bude s hliníkovým plechom. Pozoruhodné by bolo použitie kovovej sieťky, pretože hrúbka plechu z hľadiska povrchového javu vysokofrekvenčnej energie je až sekundárnou záležitosťou. Tiež použitie cuprexcartu (materiál na plošné spoje) môže byť zaujímavé a podnetné.

K problematike diaľkového prijímu a s tým spojeného zvýšenia zisku prijímacích antén by som chcel upozorniť na to, že poradný zbor pre televíziu by mohol prepracovať a uverejniť prístupnou formou návody na antény SIA, ktoré sú predmetom pozornosti v USA. Ide o 35krát menšie antény ako sú bežné antény Yagi, pričom tranzistory upravujú elektrickú dĺžku bez znateľnej ujmy na zisku. Blíži sa o tom písané v amerických a v západonemeckých časopisoch a tiež v 4. čísle časopisu „Radiový konštruktér je o tomto zmienka.“

Obvody

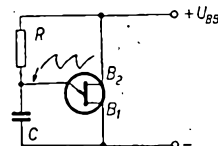
s tranzistorami

UJT

Ing. Václav Žalud, CSc

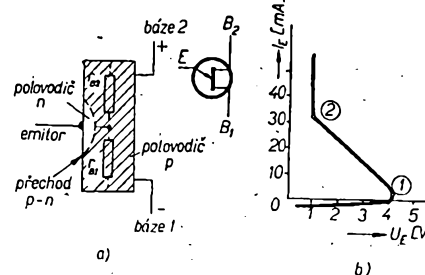
V minulém AR jsme si vysvětlili základní principy činnosti tranzistoru s jedním přechodem (Unijunction Transistor – UJT). V tomto článku je několik nejrůznějších obvodů s tímto novým polovodičovým prvkem, z nichž čtenář nejlépe pozná, jaké jsou jeho specifické vlastnosti a možnosti jeho použití.

Základní zjednodušené uspořádání tranzistoru UJT je na obr. 1a. Jak je z obrázku zřejmé, je jeho základem polovodičová destička s vodivostí typu p, na jejíchž protějších stranách jsou připojeny dva (galvanické) kontakty, tvořící bázi 1 a bázi 2. Třetí elektrodu představuje tzv. emitor, oddělený od základní destičky přechodem p-n. Pokud je napětí emitoru vůči uzemněné bázi 2 malé, je emitorový přechod p-n uzavřen, takže jím neprotéká téměř žádný proud. Překročí-li však toto napětí jistou kritickou mez U_p – danou přibližně dělicím poměrem odporů r_{B1} a r_{B2} mezi oblastí emitoru a oběma bázemi – přechod p-n se začne otevírat. Nositele proudu, pronikající z emitoru do základní destičky, budou přitom postupovat k bázi 1 a tím zmenšovat odpor r_{B1} , což ovšem vede k dalšímu, ještě intenzivnějšímu otevírání emito-



Obr. 2. Základní zapojení relaxačního oscilátoru

rového přechodu. Celý pochod postupně nabude lavinovitěho charakteru, takže tranzistor přejde skokovou změnou z výchozího stavu, odpovídajícího uzavřenému emitorovému přechodu, do stavu plně otevřeného emitorového přechodu. Celý pochod lze sledovat na emitorové charakteristice podle obr. 1b. Toto překlopení je důsledkem působení oblasti záporného diferenciálního vnitřního odporu, který leží mezi body 1 a 2 charakteristiky. Vzhledem k tomu řadí se UJT mezi aktivní prvky se zápornou voltampérovou charakteristikou, jako je např. tunelová dioda, čtyřvrstvá dioda atd. Těžiště jeho použití je proto v oblasti nejrůznějších nelineárních obvodů, z nichž nejtypičtější si popíšeme.



Obr. 1. a) základní uspořádání jednopřechodového tranzistoru a jeho schematická značka, b) emitorová charakteristika UJT

rového přechodu. Celý pochod postupně nabude lavinovitěho charakteru, takže tranzistor přejde skokovou změnou z výchozího stavu, odpovídajícího uzavřenému emitorovému přechodu, do stavu plně otevřeného emitorového přechodu.

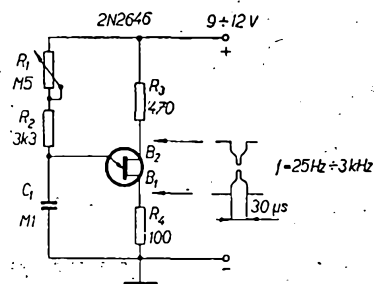
Celý pochod lze sledovat na emitorové charakteristice podle obr. 1b. Toto překlopení je důsledkem působení oblasti záporného diferenciálního vnitřního odporu, který leží mezi body 1 a 2 charakteristiky. Vzhledem k tomu řadí se UJT mezi aktivní prvky se zápornou voltampérovou charakteristikou, jako je např. tunelová dioda, čtyřvrstvá dioda atd. Těžiště jeho použití je proto v oblasti nejrůznějších nelineárních obvodů, z nichž nejtypičtější si popíšeme.

Relaxační oscilátor

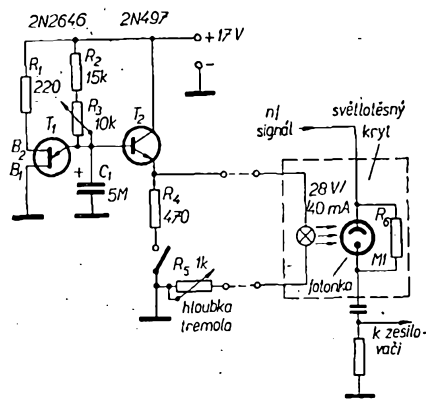
Nejjednodušší relaxační oscilátor je znázorněn na obr. 2 [1]. Připojíme-li na bázi 2 stejnosměrné napětí U_{BB} , bude se kondenzátor C přes odpor R exponenciálně nabíjet. Jakmile dosáhne napětí na tomto kondenzátoru hodnoty U_p , emitorový přechod se otevře, jeho odpor se zmenší na několik málo desítek

ohmů a kondenzátor se přes tento přechod rychle vybije. Dosáhne-li vybijící proud minimální hodnoty I_T , je kondenzátor prakticky vybit, UJT „překlopí“ do výchozího stavu (tj. přechod p-n se uzavře) a celý cyklus se opakuje. Na emitoru UJT vzniká přitom napětí pilovitého průběhu, jehož opakovací kmitočet f je určen přibližně vztahem $f = 1/RC$. Velkou výhodou tohoto skutečně jednoduchého generátoru pilovitých kmitů je malá závislost kmitočtu na napájecím napětí (změna U_{BB} o 10 % způsobí změnu f jen o 1 %). Další předností je i relativně velký poměr maximálního a minimálního kmitočtu (při změně $R = 3$ k Ω až 500 k Ω se mění kmitočet v poměru 100 : 1). Velmi malá je i závislost kmitočtu na teplotě (nepřevyšuje 0,04 %/°C). Zapojí-li se do přívodu báze 1 vhodný odpor R_1 , lze tuto závislost ještě zmenšit, a to až k téměř dokonalé teplotní kompenzaci. Na tomto odporu se potom v době vybíjení kondenzátoru C vytváří záporný impuls, kterého lze využít v nejrůznějších aplikacích. Impuls opačné polarity je možné získat na odporu R_1 , zapojeném v přívodu báze 1. Takto upravené zapojení je na obr. 3.

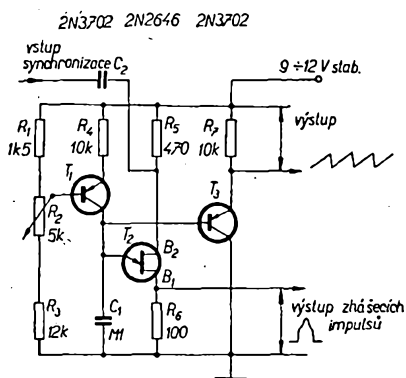
Napětí pilovitého průběhu v emitoru je na vysoké impedanci úrovni a tedy je obvykle nelze odebrat přímo, ale přes vhodný oddělovací stupeň. Naproti tomu napájecí pulsy v obou bázích jsou získávány na malých impedancích a jsou proto použitelné přímo.



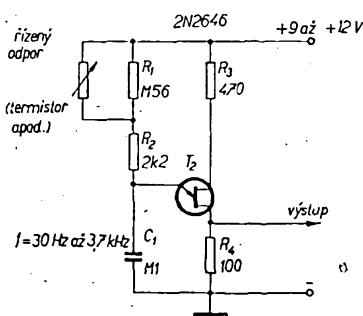
Obr. 3. Teplotně kompenzovaný relaxační oscilátor s výstupními pulsy obojí polarity



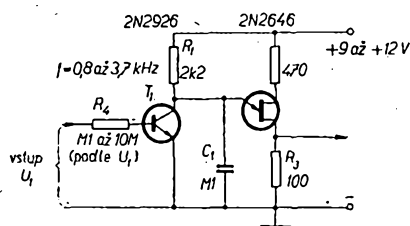
Obr. 4. Kompletní zapojení elektronického tremola s tranzistorem UJT jako zdrojem subakustických signálů. Potenciometrem R_3 se řídí kmitočet



Obr. 5. Generátor kmitů pilovitého průběhu s vysokou linearitou



Obr. 6. Analogově číslicový odporový převodník



Obr. 7. Napěťový analogově číslicový převodník; tranzistor T_1 je zapojen paralelně s nabíjecí kapacitou C_1

Elektronické tremolo

Zajímavá aplikace popsaného relaxačního oscilátoru je na obr. 4. Je na něm znázorněno tzv. elektronické tremolo, tj. obvod dovolující měnit periodicky v rytmu několika cyklů za vteřinu hlasitost akustického zesilovače. Zdrojem subakustických signálů o kmitočtu 5 až 8 Hz je tranzistor UJT T_1 , který představuje prostý relaxační oscilátor. Signál z jeho emitoru se přivádí na bázi čtyřwattového bipolárního tranzistoru T_2 , zapojeného jako emitorový sledovač. K emitoru druhého tranzistoru je připojena vhodná žárovka (28 V/40 mA), blikající v rytmu oscilačního kmitočtu UJT. Světlo žárovky dopadá na vakuovou fotonku (typu Clairex CL607) a tím mění periodicky její vnitřní odpor. Fotonka je zapojena jako část odporového děliče napětí na vstupu akustického zesilovače, takže periodická změna jejího odporu vyvolává žádaný jev.

Lineární generátor kmitů pilovitého průběhu

U jednoduchého relaxačního oscilátoru podle obr. 2 je průběh napětí na kondenzátoru C při jeho nabíjení exponenciální, ideálnímu pilovitému průběhu se tedy jen přibližuje. V některých aplikacích (např. v časových základnách osciloskopů apod.) se však vyžaduje napětí pilovitého průběhu o vysoké linearitě. To lze získat ze složitějšího generátoru, zapojeného podle obr. 5.

Ideálního pilovitého průběhu napětí je zde dosaženo nabíjením kondenzátoru C_1 konstantním proudem, jehož zdrojem je bipolární tranzistor T_1 . Jeho emitorový proud a tedy zhruba i proud kolektorový (nabíjecí kapacitu C_1) je určen v podstatě jen napětím jeho báze, tj. polohou běžce potenciometru R_2 . Na kolektorovém napětí naproti tomu vůbec nezávisí a proud je tedy konstantní při libovolném napětí na kondenzátoru C_1 . Konstantní nabíjecí proud potom vytváří na C_1 lineárně rostoucí napětí, představující náběhovou hranu požadovaného pilovitého průběhu. Dosáhne-li toto napětí vrcholového napětí U_p použitého UJT, dojde k jeho překlopení a k vybití C_1 již popsaným způsobem.

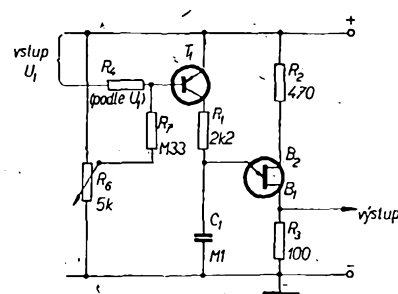
Napětí pilovitého průběhu vznikající na emitoru T_2 se přivádí na emitorový sledovač T_3 a z jeho emitoru, již na malé impedanci, k dalšímu zpracování. Napěťových pulsů na bázi I UJT je možné využít ke zhášení zpětného běhu elektronového paprsku obrazovky.

Generátor lze snadno synchronizovat zavedením vhodných pulsů do báze 2 UJT. Tyto pulsy modulují napájecí napětí a tím vlastně navozují podmínku pro jeho „zapálení“.

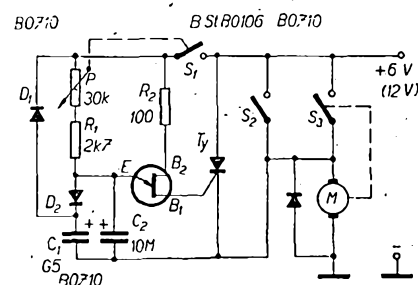
Se součástkami podle schématu je možné měnit kmitočet generátoru v rozmezí 50 až 600 Hz. Vhodnou volbou kapacity C_1 však lze bez obtíží obsáhnout kmitočtové pásmo od několika cyklů za minutu až asi do 100 kHz.

Analogově číslicový převodník (odporový)

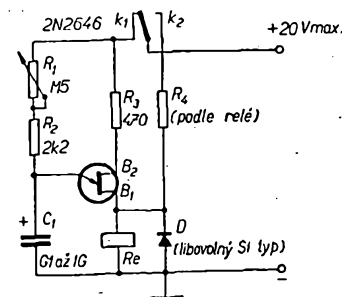
Analogově číslicový převodník podle obr. 6 převádí změny odporu řízeného např. teplem (tj. termistoru) nebo světlem apod. na změny kmitočtu. Jeho název byl odvozen z toho, že transformuje určitou fyzikální, tj. „analogovou“ veličinu (např. teplotu), na veličinu vyjádřitelnou číslem (v tomto případě



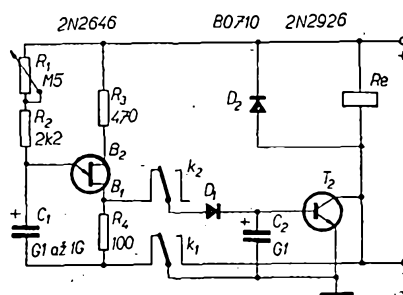
Obr. 8. Napěťový analogově číslicový převodník s tranzistorem T_1 v sérii s kapacitou C_1



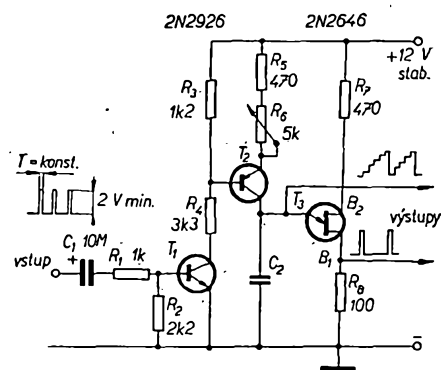
Obr. 9. Zapojení elektronicky řízeného automobilového okenního stěrača s říditelnou délkou přestávky mezi stěracími cykly



Obr. 10. Jednoduché zapojení časového relé

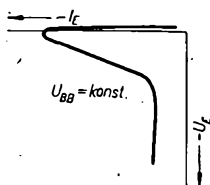


Obr. 11. Časové relé s menšími nároky na použité mechanické relé



Obr. 12. Generátor napětí schodovitého průběhu

Obr. 13. Emitorová charakteristika komplementárního tranzistoru s jedním přechodem – CUJT



kmitočet). Název obvodu je možná pro mnoho čtenářů méně běžný, jeho činnost je však velmi jednoduchá.

Řízený odpor (čidlo) je připojen paralelně k odporu R_1 , takže ovládá časovou konstantu emitorového obvodu RC a tedy i kmitočet tranzistoru UJT, zapojeného opět jako relaxační oscilátor. Se součástkami podle obr. 6 se kmitočet mění v mezích 800 až 3 700 Hz, takže jej lze snadno indikovat např. sluchátky, připojenými paralelně k odporu R_1 .

Tento obvod je také možné s výhodou použít např. při dálkovém měření fyzikálních veličin. V tomto případě se kmitočtem relaxačního oscilátoru moduluje vysílač. Změny tohoto kmitočtu se potom vyhodnotí na přijímací straně vhodným měřicím kmitočtu, připojeným za detektor přijímače.

Analogové číselový převodník (napěťový)

U tohoto obvodu (obr. 7) je kmitočet řízen napětím. Tranzistor T_1 je zapojen jako proměnný odpor, ovládaný vstupním řídicím napětím U_1 . Protože je připojen paralelně ke kondenzátoru C_1 , bude jím protékat určitý díl nabíjecího proudu odporu R_1 , jinak řečeno – jeho změnami se bude opět měnit časová konstanta RC a tedy i kmitočet oscilátoru.

Určitou nevýhodou převodníku podle obr. 7 je okolnost, že u bipolárního tranzistoru T_1 se s rostoucím napětím báze, tedy s otevíráním tranzistoru, zmenšuje kolektorové napětí. Klesne-li toto napětí pod vrcholové napětí U_p tranzistoru T_2 , oscilace vysadí.

Mnohem nižšího oscilačního kmitočtu lze dosáhnout s poněkud modifikovaným zapojením podle obr. 8. Zde je bipolární tranzistor T_1 zapojen v sérii s nabíjeným kondenzátorem C_1 . Předpětí jeho báze lze libovolně volit potenciometrem R_6 ; proto je možné převádět na změny kmitočtu vstupní napětí libovolné polarity.

Elektronicky řízený automobilový okenní stěrač

Tranzistor UJT se velmi často používá v zapalovacích obvodech tyristorů. Pro ilustraci této aplikace je dále popsán automobilový okenní stěrač s říditelnou délkou přestávky mezi jednotlivými stěracími cykly [2]. Celý obvod (obr. 9) pracuje takto: po sepnutí hlavního spínače S_1 se přes potenciometr P začnou nabíjet kondenzátory C_1 a C_2 . Po dosažení vrcholového napětí U_p na těchto kondenzátorech tranzistor UJT „zapálí“ a přes jeho elektrody E a B_2 se vybije kondenzátor C_2 . Vlivem toho se objeví na bázi I napěťový impuls, jímž zapálí tyristor T_y ; v tomto okamžiku se roztocí motor M stěrače. Kondenzátor C_1 se přitom vybíjí přes tyristor T_y a diodu D_1 . Dioda D_2 zabraňuje, aby tento relativně velký vybíjecí proud neprotékal přes tranzistor UJT, jehož emitorový přechod není na tak velké proudy dimenzován.

Po vykonání jednoho pracovního cyklu se rozpojí koncový spínač S_3 stě-

rače a motor M se zastaví. Současné se však znovu začnou nabíjet kondenzátory C_1 a C_2 a celý pochod se opakuje. Se součástkami podle schématu je možné měnit délku přestávky mezi jednotlivými pracovními cykly stěrače v rozmezí 2 až 30 vteřin.

Zapnutím spínače S_2 se vyřadí celá automatika z činnosti a stěrač pracuje v tomto případě nepřetržitě.

Časová relé

Na obr. 10 je jedno z nejjednodušších zapojení časového relé, které dovoluje dosáhnout zpoždění (mezi okamžikem připojení stejnosměrného napájení a okamžikem sepnutí relé I) v intervalu 0,5 vteřiny až 8 minut.

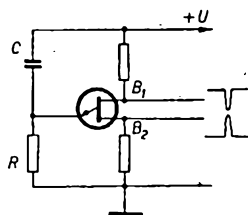
Připojí-li se k obvodu stejnosměrné napájecí napětí, bude se přes klidový kontakt k_1 relé Re a odpory R_1 , R_2 nabíjet kondenzátor C_1 . Vzroste-li napětí na C_1 na vrcholovou hodnotu UJT, tranzistor překloupí, vinutím relé projde proudový impuls a relé sepne. Tím se ovšem rozpojí jeho klidový kontakt k_1 a naopak spojí jeho samodrzný kontakt k_2 . Přes k_2 a odpor R_4 je potom vinutí trvale připojeno na stejnosměrné napětí, takže relé zůstává sepnuto.

Obvod podle obr. 10 je sice jednoduchý, k jeho správné činnosti je však nutné, aby relé bylo velmi rychlé, přičemž odpor jeho cívky musí být menší než 150 Ω .

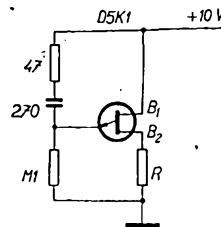
Méně přísné požadavky na relé jsou v obvodu podle obr. 11. Zde je relé Re připojeno do přívodu ke kolektoru tranzistoru T_2 , přičemž je v klidovém stavu rozepnuto. Když UJT překloupí, přivede se z báze I tranzistoru T_1 přes diodu D_1 kladný impuls na bázi tranzistoru T_2 . Tímto impulsem se jednak nabíjí kondenzátor C_2 , jednak se otevře tranzistor T_2 a tím sepne i relé Re . Na konci impulsu UJT překloupí zpět a dioda D_1 se uzavře. Kapacita C_2 se vybíjí do báze tranzistoru T_2 a tím udržuje relé v sepnutém stavu, a to přibližně po dobu asi 100 milisekund. Kapacita C_2 tedy působí jako expander šířky impulsu; vlivem toho může být relé Re libovolný typ s vnitřním odporem větším než 100 Ω a spínacím napětím 6 až 18 V. Jakmile relé začne spínat, rozpojí se přívod k UJT, ale přívod k T_2 zůstává dosud připojen. Když je plně sepnuto, je stejnosměrné napájení zapojeno přímo přes kontakt k_1 . Relé proto zůstává trvale sepnuto, i když je T_2 uzavřen.

Generátor napětí schodovitěho průběhu

Přivádějí-li se k obvodu podle obr. 12 pulsy o konstantní šířce a amplitudě, objeví se na jeho výstupu napětí schodovitěho průběhu o opakovacím kmitočtu několikanásobně nižším, než je kmitočet vstupních pulsů. Obvod lze tedy použít jako dělič kmitočtu. Není-li kmitočet vstupních pulsů konstantní, lze „schodovače“ využít k počítání vstupních pulsů; přitom se na výstupu



Obr. 14. Relaxační oscilátor s CUJT



Obr. 15. Velmi stabilní vysokofrekvenční oscilátor s CUJT

objeví impuls tehdy, dosáhne-li počet vstupních pulsů jisté, předem určené hodnoty. Vlastního schodovitěho průběhu můžeme využít např. v osciloskopickém snimači stejnosměrných charakteristik tranzistorů, při měření linearity zesilovačů a v celé řadě dalších aplikací.

Činnost generátoru je jednoduchá. V klidovém stavu je tranzistor T_1 uzavřen. Báze T_2 je připojena přes odpor R_3 ke kladnému pólu napájecího zdroje, takže je uzavřen i T_2 . Přivede-li se na vstup „schodovače“ kladný impuls, tranzistory T_1 a T_2 se otevrou a kondenzátor C_2 se začne nabíjet; přitom nabíjecí časovou konstantu je možné v určitých mezích ovlivnit potenciometrem R_6 . Nabíjecí proud kondenzátoru C_2 je konstantní, takže napětí na něm lineárně vzrůstá. Jakmile impuls zanikne, T_2 se uzavře a C_2 drží svůj náboj a tím i konstantní napětí. Při dalším impulsu se bude C_2 opět nabíjet a proto napětí na něm dále poroste. Po určitém počtu vstupních pulsů napětí na C_2 dosáhne vrcholového napětí tranzistoru T_3 , ten překloupí a vybije C_2 . Tím je ukončen jeden cyklus.

Obvody s komplementárními tranzistory UJT [2]

V poslední době se kromě „klasického UJT“ stále častěji používá tzv. komplementární UJT (CUJT). Tento složený prvek se skládá ze dvou bipolárních tranzistorů a dvou odporů, zhotovených technikou integrovaných obvodů a umístěných ve společném pouzdrě. Navenek se tato kombinace chová jako běžný UJT s tím rozdílem, že její emitorová charakteristika je komplementární vůči charakteristice UJT (obr. 13).

Komplementární UJT má určité výhody. Jeho výrobní proces je lépe kontrolovatelný a jeho tolerance jsou proto menší, změny parametrů s teplotou jsou podstatně menší a energetická účinnost větší než u klasického UJT. Lze tedy říci, že CUJT je obecně výhodnější než UJT. Obvody s ním jsou ovšem většinou jen doplňkovou verzí obvodů s klasickým tranzistorem UJT.

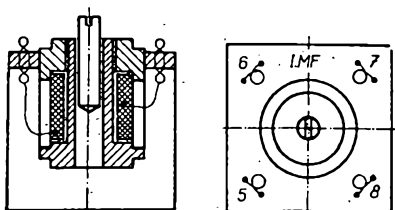
Relaxační oscilátor (obr. 14) – je zapojen prakticky úplně stejně jako oscilátor s UJT, jen polarita napětí mezi bázemi je opačná. Vlivem toho je opačná i polarita pulsů na obou bázích.

Vysokofrekvenční oscilátor (obr. 15) – je pozoruhodný tím, že obsahuje jen čtyři pasivní prvky. Jeho kmitočtová stabilita je vynikající, na kmitočtu 50 kHz se při kolísání teploty v rozmezí -25° až $+100^\circ \text{C}$ pohybuje v intervalu $\pm 0,5\%$.

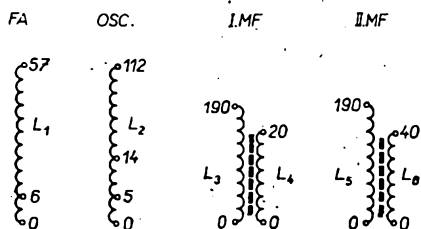
Literatura

- [1] Marston, R. M.: 20. Unijunction Transistor Applications. Radio-Electronics, June 1968, str. 36 až 39, 60.
- [2] Scheibenwischer mit elektronischer Steuerung. Funkschau 1/1969, str. 14 až 15.
- [3] Spofford, W. R.: Unlocking the gates for UJT's. Electronics, April 1968, str. 56 až 60.

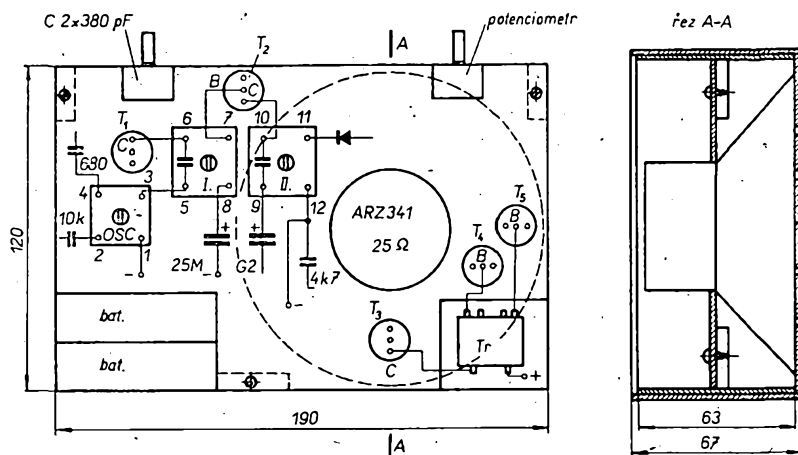
Obr. 1. Schéma zapojení superhietu Viro



Obr. 2. Uspořádání mf transformátorů



Obr. 3. Cívky superhetu Viro



Obr. 4. Rozmístění součástek

AUTO HLÍDAČ

Emil Dvořák

Zařízení slouží k hlídání uzavřených vozidel za nepřítomnosti majitele. Při pokusu o vniknutí, tj. pootevření kterýchkoli dveří, kapoty nebo víka kufru začne houkačka přerušovaně signalizovat pokus krádeže, a to po dobu max. 30 s (dojde-li k okamžitému uzavření), nebo po celou dobu otevření plus max. 30 s při pozdějším uzavření. Neodradí-li „zájemce“ ani tato výstraha a vnikne do vozu, houkačka sice po 30 s umlkne, dojde-li však k zapojení zapalování, zní po celou dobu zapojení a zmlkne až po vypnutí zapalování.

Přerušovaný tón byl zvolen proto, že plynulý by mohl být považován za závadu v obvodu houkačky a také proto, že přerušovaný tón je mnohem nápadnější a pronikavější. V každém případě však doporučuji volit samostatnou houkačku, ukrytou někde pod kapotou. Zařízení se zapíná po opuštění vozidla „tajným spínačem“.

Technická data

Určení: a) pro vozidla se záporným pólem na kostře (obr. 1 a 3),
b) pro vozidla s kladným pólem na kostře (obr. 2 a 4).
Zařízení jistí: a) všechny dveře, kapotu a víko kufru, b) zapalování.
Výstražný signál: tón houkačky, přerušovaný v intervalu 0,5 s.
Doba signálu: a) po celou dobu otevření + max. 30 s,
b) po celou dobu zapojení zapalování.
Napájecí napětí: 12 V.
Odběr při hlídání: 0 A.
Odběr při činnosti: max. 0,2 A.

Popis činnosti

Schéma zapojení autohlídače je na obr. 1 až 4. Konstrukce podle obr. 1 a 3 je určena pro vozidla se záporným pólem na kostře, podle obr. 2 a 4 pro kladný pól baterie na kostře. Zapojení na obr. 3 je vylepšené zapojení z obr. 1 a na obr. 4 vylepšené zapojení z obr. 2. Důvody obou konstrukcí budou uvedeny dále v textu.

Funkci zařízení si popíšeme podle schématu na obr. 1. Jde o dva samostatné časové spínací obvody, z nichž první tvoří relé Re_1 , tranzistor T_1 a kondenzátor C_1 . Tento obvod slouží k určení celkové doby přerušování signálu, popřípadě pro libovolný počet opakování této doby. Druhý obvod se skládá z C_2 , T_2 , R_3 , Re_2 a přerušuje tón houkačky v poměru asi 1:1 (0,5 s).



Konstrukce využívá tzv. přechodového jevu, tj. děje, který probíhá v době přechodu z jednoho stavu do druhého. V popisovaném zařízení jde o nabíjení kondenzátoru. Zařadíme-li totiž do série s kondenzátorem odpor a tento obvod připojíme ke konstantnímu zdroji stejnosměrného napětí, nedosáhne napětí na kondenzátoru ihned velikosti napětí zdroje, ale zvětšuje se podle nabíjecí křivky. Proud kondenzátoru je v okamžiku připojení maximální a je omezen jen činným odporem. Postupně se proud zmenšuje (napětí se zvětšuje) a blíží se nule. Nabíjení tedy trvá určitý čas; ten je dán velikostí časové konstanty RC a je tím delší, čím větší jsou kapacita a odpor.

V našem případě jde o kapacitu C_1 (C_2), vstupní odpor tranzistoru T_1 (T_2), činný odpor a indukčnost vinutí relé Re_1 (Re_2). Přechodový děj je ovšem záležitost poněkud složitější, domnívám se však, že tento krátký popis stačí k ujasnění činnosti zařízení. Při návrhu je třeba vycházet z vlastností použitého relé a podle proudu jeho cívky volit vhodný tranzistor. Tim dostaneme konstanty obvodu R a L a časovou konstantu lze tedy měnit jen změnou velikosti kondenzátoru C .

Činnost obvodu

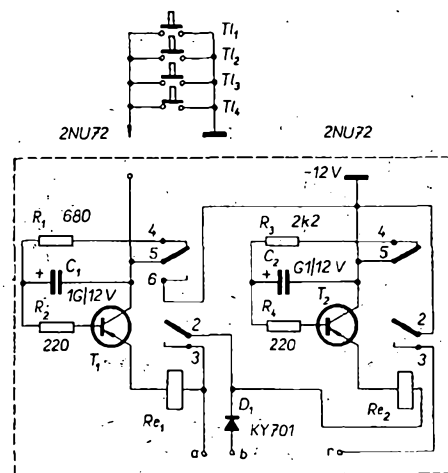
Po opuštění vozidla je třeba zapnout spínač S . Tím se přivede k hlídači přes pojistku vozu P_0 napětí +12 V. Protože však všechny spínače T_1 až T_4 (nebo i další) jsou při uzavření dveří rozepnuty, zařízení sice „hlídá“, ale odběr ze zdroje je prakticky nulový. Do-

zistory. Otočný kondenzátor z přijímače Doris je stále k dostání ve výprodeji za 10,— Kčs v Myslíkově ulici v Praze. Nizkofrekvenční transformátor je ze stavebnice Radieta a je rovněž běžně k dostání. Na výstupu musí mít zátěž 25Ω , volíme proto reproduktor Tesla ARZ341.

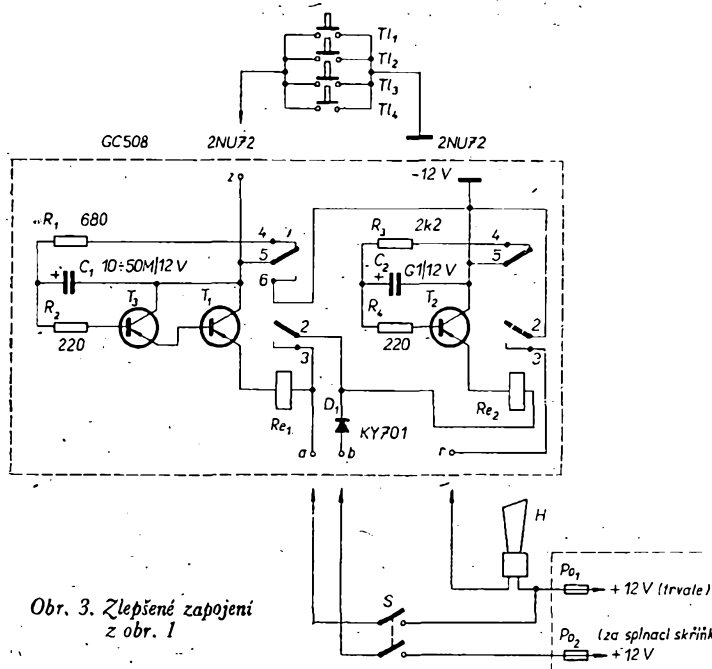
Před konečnou montáží se vyplatí se stavět celý přístroj na zkušební šasi. V tom případě nahradíme všechny odpory, označené na obr. 1 hvězdičkou, odporovými trimry. Před uvedením do chodu nastavíme trimry na největší odpor. Máme-li všechno dobře překontrolováno, zapojíme do přívodu od baterie miliampérmetr. K seřízení správného chodu přístroje slouží odporové trimry, jimiž nastavíme nejhodnější pracovní bod tranzistorů. Největší citlivost seřízujeme posouváním anténní cívky, vyvážením ladícího kondenzátoru trimry 30 pF a sladěním oscilátoru a mezifrekvenčních transformátorů. Teprve až dosáhneme maximální citlivosti, nahradíme odporové trimry pevnými odpory.

Po dokončení zkušební konstrukce je vhodné nakreslit celou sestavu na papír, abychom při přemísťování součástí na panel měli stále kontrolu a nezaměnili některé součástky nebo vývody. To platí např. o vývodech od potenciometru, kde může snadno dojít k záměně.

Poslední prací je zhotovení skříňky. O tom jen několik slov, neboť každý amatér má v tomto oboru již svou vlastní metodu. Jako materiál se hodí letecká překližka tloušťky 2 mm. Podle obr. 4 budou díly skříňky slepeny z dvojité překližky tak, aby po obvodu vzniklo osazení, do něhož se vpředu zalicuje a zalépi čelo skříňky s vyvrtanými nebo vyřezanými otvory pro reproduktor. Vzádu se do osazení zapustí zadní kryt. Je tedy třeba slepit nejprve bočnice (nejlépe lepidlem Epoxy), po řádném zaschnutí zkosit hrany na všech čtyřech krátkých stranách a potom celou skříňku složit a slepit. Po zaschnutí a jemném obroušení ji pak dvakrát natřeme černým latexovým lakem. Konstrukci stupnice, převodů k jemnějšímu ladění a ovládacích prvků ponechávám na výrobních možnostech každého amatéra.



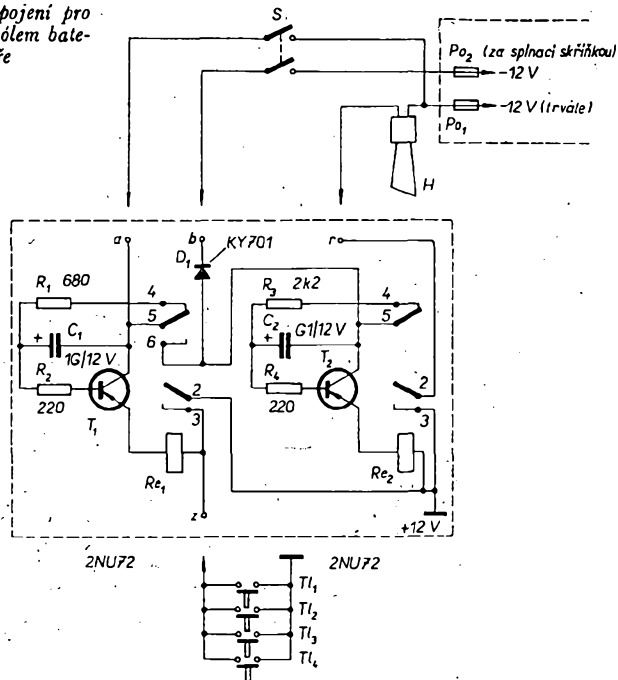
Obr. 1. Schéma zapojení pro vozidla se záporným pólem baterie na kostře



Obr. 3. Zlepšené zapojení z obr. 1

Jde-li však k sepnutí některého ze spínačů T_1 , uzavře se první časový obvod: $+12\text{ V} - P_{01} - S -$ vinutí relé $Re_1 - T_1 -$ sepnutý dveřní kontakt $T_1 - -12\text{ V}$. V prvním okamžiku připojení ke zdroji se každý kondenzátor chová jako vodivé spojení a proto také C_1 otevře přes ochranný odpor R_2 tranzistor T_1 a téměř celé napětí zdroje se objeví na vinutí relé Re_1 , které přitáhne. Kontakty 5-6 se sepnou a tímto samodržným kontaktem je nyní obvod přímo spojen se záporným pólem zdroje. I když tedy dveře okamžitě zavřeme, zůstane první časový obvod v činnosti. Doba sepnutí je závislá na kapacitě kondenzátoru C_1 . Ten se nabíjí a zvětšující se napětí na něm postupně uzavírá tranzistor T_1 , což vyvolává postupné zmenšování proudu v obvodu $T_1 - Re_1$ tak dlouho, až se zmenšujícím se proudem zmenší se napětí na vinutí relé na velikost, při níž toto relé rozezne (asi 4 V). Kontakty se vrátí do původní polohy - kontakty 5-4 sepnou a 2-3 rozeznou. Kondenzátor C_1 se vybijí přes odpor R_1 . Pokud by některý z kontaktů

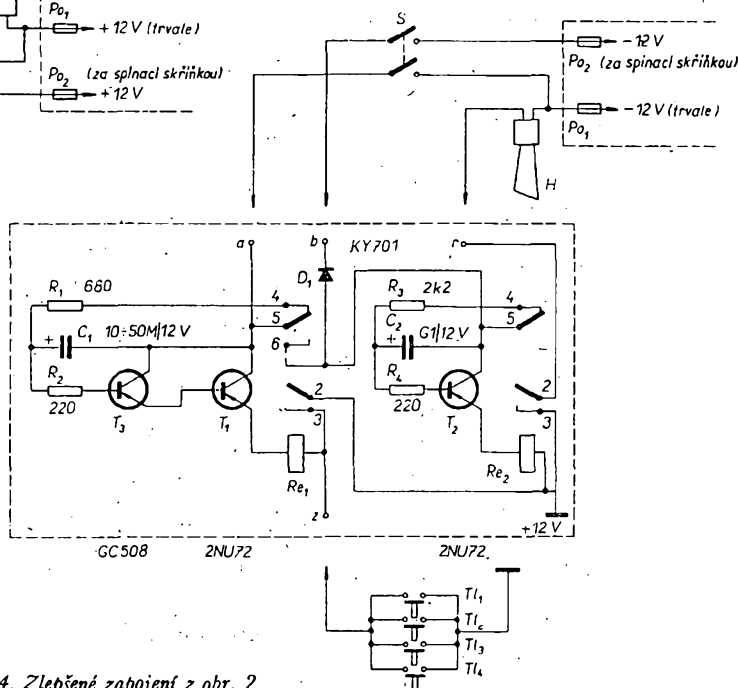
Obr. 2. Schéma zapojení pro vozidla s kladným pólem baterie na kostře



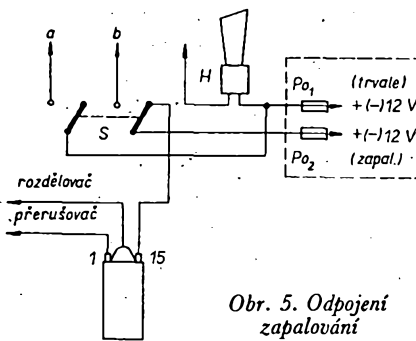
T_1 zůstal spojen (otevřeno), bude se děj opakovat tak dlouho, dokud nedojde k rozpojení kontaktu. Doba, po kterou ještě po rozpojení kontaktu houkačka zní, je závislá jednak na kapacitě kondenzátoru C_1 , jednak na okamžiku, kdy při nabíjení C_1 dojde k rozpojení kontaktu. Kapacitu kondenzátoru C_1 je vhodné volit tak, aby maximální doba sepnutí Re_1 byla 20 až 30 vteřin při krátkém sepnutí T_1 .

Pro informaci je třeba ještě podotknout, že při opakovaném spínání prvního obvodu jsou další intervaly o něco kratší. To proto, že relé od druhého sepnutí pracuje již od bodu odpadu relé. To však není na závadu, neboť jednotlivé doby téměř splývají.

Druhý časový obvod se skládá z C_2 , T_2 , Re_2 , R_3 a slouží k přerušování tónu v časovém poměru asi 1:1 (0,5 vteřiny). Napájecí napětí $+12\text{ V}$ se přivádí přes



Obr. 4. Zlepšené zapojení z obr. 2



Obr. 5. Odpojení zapalování

kontakty 2-3 relé Re_1 v okamžiku, kdy relé Re_1 sepne.

Funkce druhého obvodu je prakticky stejná jako v prvním případě. Délku výstražného tónu lze nastavit vhodnou kapacitou C_2 a délkou pomlky velikosti vybíjecího odporu R_3 . Houkačka je připojena na doteky 2-3 relé Re_2 (má-li toto relé další volný svazek, je vhodné připojit tyto doteky paralelně). Bude přerušovat signalizovat po celou dobu sepnutí Re_1 .

Je tu však ještě další prvek - D_1 . Ta propustí na druhý obvod napětí +12 V přes P_{02} při zapnutí zapalování. Houkačka opět začne signalizovat a bude znít po celou dobu zapnutí zapalování. První obvod přitom není v činnosti. Kromě toho má dioda za úkol oddělit zařízení od zapalování.

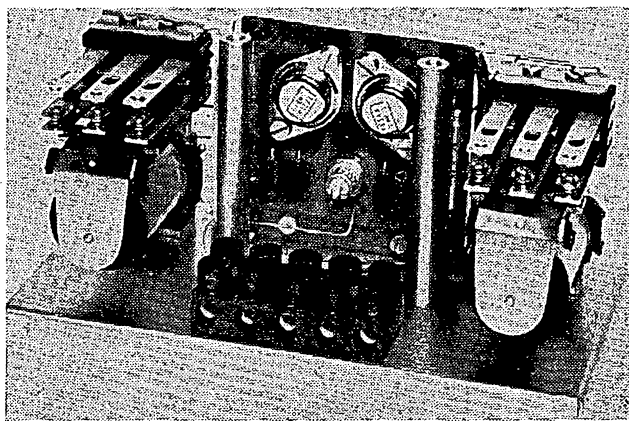
Zapojení na obr. 3 je stejné jako na obr. 1 jen s tím rozdílem, že používá navíc tranzistor T_3 v Darlingtonově zapojení. Důvod je jednoduchý: na našem trhu je totiž velmi omezený výběr relé. Použité RP100, 12 V, má činný odpor vinutí asi 100 Ω . Chceme-li proto dosáhnout delšího času, musíme použít kondenzátor o velké kapacitě. Ve druhém obvodu jde o krátký čas, kapacita C_2 vyjde tedy ještě poměrně malá (100 μF). Horší je to v prvním obvodu, kde bylo podle obr. 1, 2 třeba použít kapacitu 1 000 μF a doba sepnutí pro uvedenou relé byla i s ním jen asi 10 s. To je trochu málo a je tedy třeba buďto použít relé s odporem vinutí alespoň 200 Ω , nebo raději předradit další, levný tranzistor T_3 . Pak lze s kapacitou $C_1 = 50 \mu F$ dosáhnout doby sepnutí 30 až 35 s. Darlingtonovým zapojením se totiž podstatně zvětší vstupní odpor obvodu a zvětší se podstatně i proudový zesilovací činitel (oba tranzistory lze považovat v tomto zapojení za jeden), což přispěje k rychlejšímu a spolehlivějšímu spínání relé Re_1 .

Zapojení na obr. 2 a 4 jsou určena pro vozy s kladným pólem na kostře. Činnost je stejná, došlo jen k několika změnám v zapojení kontaktů a přemístění diody D_1 .

Volba součástí

U relé Re_2 musíme počítat s tím, že jeho kontakty musí snést proud houkačky, tj. min. 4 A. Vhodný je typ RP100, 12 V (nebo ZV 14 Cl). Oba druhy vyrábí ZPA Trutnov. Odpor vinutí prvního relé je 98 Ω . Toto relé má tři přepínací svazky. C_2 a C_3 budou podle schématu, jen při použití relé s větším odporem vinutí kapacitu C_2 zmenšíme a R_3 zvětšíme. Relé Re_1 může být stejné, je však možné použít libovolné relé, které snese proud asi 0,1 A a má alespoň jeden spínací a jeden přepínací svazek. Tranzistory T_1 a T_2 je třeba volit podle typu relé. Pro RP100, 12 V, vyhovuje tranzistor 2NU72, pro relé, které

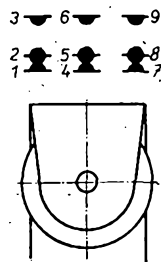
Obr. 6. Autohlídač podle obr. 3



mají odpor vinutí minimálně 200 Ω , stačí GC500. Jako T_3 lze použít tranzistor GC508. Kondenzátory C_1 a C_2 volíme podle požadované doby, dioda může být libovolná z řady KY701 až 705. Protéká jí proud max. 0,1 A.

Montáž a nastavení

Důležité je, aby zařízení bylo umístěno v kovové, dobře (nejlépe pryží) utěsněné skřínce, aby se mezi kontakty relé nedostal prach a nečistota. Po montáži a zapojení autohlídač dobře zkontrolujeme a nastavíme mimo vůz. V závorce uvedené hodnoty platí pro zapojení podle obr. 2 a 4.



Obr. 7. Označení kontaktů relé RP100, 12 V

Místo houkačky připojíme malou žárovku 12 V mezi +12 V (-) a kontakt „r“ svorkovnice. Ke kostře zařízení připojíme záporný (kladný) pól baterie. Nejprve odzkoušíme a nastavíme druhý obvod. Na kontakt 2 (6) relé Re_1 přivedeme +12 V (-12 V). Po připojení napětí má tento obvod pracovat - žárovka se má rozsvěcovat a zhasínat v časovém intervalu asi 0,5/0,5 s. Protože však jde o opakovaný děj, je třeba kontakt 4 relé Re_2 opatrně přihnout ke kontaktu 5 tak, aby obvod spolehlivě pracoval i při napětí 10 V.

Odpojíme kladný (záporný) pól baterie od kontaktu 2 (6) relé Re_1 a připojíme jej k bodu „b“ svorkovnice. Je-li dioda D_1 správně zapojena, musí druhý obvod opět pracovat. Délku tónu lze nastavit změnou velikosti C_2 a pomlku změnou velikosti R_3 .

Kladný (záporný) přívod 12 V odpojíme od bodu „b“ svorkovnice a připojíme k bodu „a“. Druhý pól baterie -12 V (+12 V) připojíme na okamžik k bodu „z“ svorkovnice. Celý hlídač musí pracovat. Změříme dobu přitahu relé Re_1 a podle potřeby upravíme velikost kondenzátoru C_1 na dobu asi 20 až 30 s.

Přívod -12 V (+12 V) - připojíme k bodu „z“ svorkovnice trvale. Celé zařízení bude pracovat tak, že doba činnosti prvního stupně se bude opakovat. Je ovšem nutné, stejně jako v prvním případě, přihnout kontakt 4 relé Re_1 k

kontaktu 5 tak, aby zařízení opět spolehlivě pracovalo i při napětí 10 V. Tím je nastavení skončeno.

Montáž do vozu

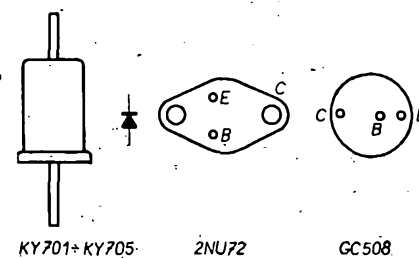
Zařízení upevníme ve voze a dobře propojíme s kostrou! Spínač S umístíme tak, aby byl dobře skryt, ale zvenčí přístupný. Výhodný je spínač ovládaný klíčkem. Jako kontakty do dveří a vík lze použít dveřní kontakty pro osvětlení kabiny při otevření dveří nebo libovolné jiné, ovšem spolehlivé. Vývod svorkovnice „a“ připojíme přes spínač S za pojistku P_{01} , na níž je i při vypnutém zapalování vozu napětí zdroje (u MB je to pojistka č. 1) a vývod „b“ přes spínač S za pojistku P_{02} , na níž se objeví napětí až po zapnutí zapalování.

Automobil není věc příliš levná a s odčizením je vždycky mnoho starostí. Chtěl jsem proto umožnit co největšímu počtu zájemců, aby si mohli svůj majetek zabezpečit. Tím lze také vysvětlit poněkud delší popis zařízení.

A ještě jednu připomínku, o níž nebyla v popisu zmínka. Doporučuji ještě kromě akustického jističe odpojovat podle obr. 5 při delším opuštění vozu zapalování. Úprava je velmi jednoduchá a jistě se vyplatí. Na obr. 6 je zařízení podle obr. 3, na obr. 7 je ještě pro úplnost označení kontaktů relé RP100 a na obr. 8 zapojení patic tranzistorů a vývodů diody.

Rozpiska součástek

R_1	- odpor 680 $\Omega/0,25 W$
R_2, R_4	- odpor 220 $\Omega/0,25 W$
R_3	- odpor 2,2 k $\Omega/0,25 W$
Re_1, Re_2	- relé RP100, 12 V
D_1	- dioda KY701
T_1, T_2	- tranzistor 2NU72
T_3	- tranzistor GC508
S	- spínač 250 V/4 A
TI	- dveřní spínač
C_1	- kondenzátor el.: 1 000 $\mu F/12 V$ pro zapojení podle obr. 1 a 2, 10 až 50 $\mu F/12 V$ pro zapojení podle obr. 3 a 4.
C_2	- kondenzátor el. 100 $\mu F/12 V$
H	- houkačka 12 V



Obr. 8. Zapojení diody a tranzistorů

KONVERTOR *pro* 145 MHz

Ing. Oldřich Hanuš

(Dokončení)

V tab. 1 jsou uvedeny základní kmitočty krystalu, výstupní kmitočet oscilátoru (příslušná 3. nebo 5. harmonická), počet násobení a výstupní kmitočet násobiče pro zvolenou mezifrekvenci.

Krystal je zapojen mezi zem a horní konec vazebního vinutí L_9 . Dolní konec vazebního vinutí L_9 je připojen na mřížku elektronky E_4' . Orientace vinutí L_9 je kritická a jednotlivé konce cívky nesmějí být zaměněny. Cívka L_9 je navinuta na společné kostře s cívkou L_{10} a je umístěna u jejího studeného konce.

Mřížkový svod elektronky E_4' tvoří odpor R_{12} . Katoda elektronky E_4' je přímo spojena se zemí.

V anodovém obvodu elektronky E_4' je rezonanční obvod složený z cívky L_{10} a kondenzátoru C_{15} . Obvod je naladěný na výstupní kmitočet oscilátoru (příslušná lichá harmonická kmitočtu krystalu). Orientace vinutí je stejně důležitá jako orientace vinutí L_9 . Horní konec musí být připojen na anodu elektronky E_4' a na dolní konec musí být přiváděno napájecí napětí. Změna orientace jednoho z vinutí má za následek, že oscilátor nekmitá.

Počet závitů vinutí L_{10} a kapacita kondenzátoru C_{15} jsou přímo závislé na výstupním kmitočtu oscilátoru. Hodnoty uvedené ve schématu na obr. 1 platí pro 5. harmonickou základního kmitočtu krystalu v oblasti 13 až 14 MHz.

Napájecí napětí oscilátoru je 150 V a je výhodné používat napětí stabilizované, neboť přispívá ke stabilitě kmitočtu a tím i celého konvertoru. Zvětšovat napětí nemá význam. Vzniká jen zbytečně spotřeba stupně, vytvářejí se předpoklady k vyzařování, spolehlivost činnosti oscilátoru se však nezlepší. Napájecí napětí pro oscilátor se přivádí na studený konec cívky L_{10} přes filtrační člen složený z odporu R_{13} a kondenzátoru C_{18} .

Z anody elektronky E_4 se výstupní kmitočet oscilátoru přivádí přes vazební kondenzátor C_{14} na mřížku elektronky E_4 , která pracuje jako násobič kmitočtu. Odpor R_{11} tvoří mřížkový svod této elektronky. Jeho velikost se pohybuje v rozmezí 47 kΩ až 100 kΩ a změnou lze nastavit optimální podmínky pro činnost násobiče na příslušné harmonické kmitočtu oscilátoru. Katoda elektronky E_4 – podobně jako katoda elektronky E_4' – je spojena se zemí.

V anodovém obvodu této elektronky je rezonanční obvod složený z cívky L_8 a kondenzátoru C_{13} . Obvod je naladěný na kmitočet potřebný k získání dané mezifrekvence.

Vysokofrekvenční signál pro směšování se odebírá z vazebního vinutí L_7 (umístěného u studeného konce cívky L_8) a přivádí se souosým kabelem na katodu směšovače (elektronka E_3).

Napájecí napětí pro násobič se přivádí na studený konec cívky L_8 přes filtrační člen složený z odporu R_{10} a kondenzátoru C_{12} . Účel filtru je podobný jako u předcházejících stupňů. Stabilizace napětí není nutná, ovlivňuje však příznivě stabilitu kmitočtu.

Konvertor je postaven na destičce s plošnými spoji Smaragd C84, rozdělené přepážkami na tři samostatné části (obr. 2).

V první jsou vstupní obvody a obvody první elektronky kaskódy, ve druhé obvody druhé elektronky kaskódy, pásmová propust pro 145 MHz, obvody směšovací elektronky a katodového sledovače.

Celkové uspořádání konvertoru je na obr. 3, umístění vstupního obvodu a neutralizační tlumivky na obr. 4. Umís-

Tab. 1. Kmitočty oscilátoru a výsledný kmitočet mezifrekvence

Rozsah přeladění přijímače [MHz]	Kmitočet na výstupu násobiče [MHz]	Násobení v násobiči	Kmitočet na výstupu oscilátoru [MHz]	Harmonická kmitočtu krystalu	Kmitočet krystalu [MHz]
3 až 5	141	2	70,5	3	23,5
		2	70,5	5	14,1
		3	47,0	3	15,6666
		3	47,0	5	9,4
		4	35,25	3	11,75
4 až 6	140	4	35,25	5	7,05
		5	28,2	3	9,4
		5	28,2	5	5,64
		2	70,0	3	23,3333
		2	70,0	5	14,000
5 až 7	139	3	46,0	3	15,3333
		3	46,0	5	9,2
		4	35,0	3	11,6
		4	35,0	5	7,0
		5	28,0	3	9,3
6 až 8	138	5	28,0	5	5,6
		2	69,5	3	23,1666
		2	69,5	5	19,9
		3	46,3333	3	15,4444
		3	46,3333	5	9,2666
9 až 11	135	4	34,75	3	11,5833
		4	34,75	5	6,95
		5	27,8	3	9,266
		5	27,8	5	5,56
		2	69,0	3	23,0
13 až 15	131	2	69,0	5	13,8
		3	46,0	3	15,3333
		3	46,0	5	9,2
		4	34,5	3	11,5
		4	34,5	5	6,9
20 až 22	124	5	27,6	3	9,2
		5	27,6	5	5,52
		2	67,5	3	22,5
		2	67,5	5	13,5
		3	45,0	3	15,0
28 až 30	116	3	45,0	5	9,0
		4	33,75	3	11,25
		4	33,75	5	6,75
		5	27,0	3	9,0
		5	27,0	5	5,4
13 až 15	131	2	65,5	3	21,8333
		2	65,5	5	13,1
		3	43,6667	3	14,5565
		3	43,6667	5	8,7333
		4	32,75	3	10,9166
20 až 22	124	4	32,75	5	6,55
		5	26,2	3	8,7333
		5	26,2	5	5,24
		2	62,0	3	20,6666
		2	62,0	5	12,4
28 až 30	116	3	41,3333	3	13,7777
		3	41,3333	5	8,2666
		4	31,0	3	10,3333
		4	31,0	5	6,2
		5	24,8	3	8,2666
13 až 15	131	5	24,8	5	4,96
		2	58,0	3	19,3333
		2	58,0	5	11,6
		3	38,6666	3	12,8888
		3	38,6666	5	7,7333
20 až 22	124	4	29,0	3	9,0
		4	29,0	5	5,8
		5	23,2	3	7,7333
		5	23,2	5	4,64

tění cívek v oscilátoru a násobiči a jejich připojení k plošným spojům je na obr. 5. Rozdělení konvertoru přepážkami na jednotlivé části a připevnění cívek ve směšovači je vidět na obr. 6.

Přepážky oddělující jednotlivé části konvertoru jsou z mosazného plechu tloušťky 0,8 mm. Jejich povrch je galvanicky postříbřen. K destičce jsou připevněny na čtyřech místech. K přepážkám jsou přinýtována čtyři pájecí očka o $\varnothing$ 3 mm. Očka jsou provléknuta otvory v destičce a na její horní straně jsou zahnuta v pravém úhlu. Ohyb očka musí být těsně u hrany destičky tak, aby přepážky byly k destičce pevně připojeny. Připevňovat přepážky k destičce pouhým připájením se nedoporučuje.

Aby byl zajištěn dokonalý stínící účinek, je třeba přepážky po celé délce styku s měděnou fólií destičky řádně propájet. Stejně důkladně je třeba propájet rohy, kde se jednotlivé díly přepážek stýkají. Rozměry přepážek jsou na obr. 7.

Vstupní konektor konvertoru je připevněn na můstku z mosazného plechu tloušťky 1 mm. Povrch můstku je galvanicky postříbřen. K destičce je můstek připevněn čtyřmi šroubky M3 a v místech styku je připájen k měděné fólii. Tvar můstku a jeho rozměry jsou na obr. 8. a 10. Mezi součástky, které nejsou na trhu k dostání a které je třeba vyrobit, patří stínící kryty na elektronky. Jsou z mosazného plechu tloušťky 0,4 mm, který je svinut do válce o průměru 22 mm. Povrch krytů je pro zlepšení vzhledu galvanicky postříbřen. Při menších nárocích na povrchovou úpravu lze stínící kryty zhotovit ze železného pocínovaného plechu stejné tloušťky. Rozměry plechu na stínící kryt v rozvinutém tvaru jsou na obr. 9.

Při svinování krytů postupujeme tak, že plech ovineme kolem vhodné kulatiny o průměru o 2 až 3 mm menším, než je požadovaný výsledný průměr. Použitím menšího průměru při svinování krytů vyloučíme zvětšení průměru, způsobené pružností svinovaného materiálu.

Pro připevnění krytů k destičce připájíme na obvod u jejich dolního okraje rovnoběžně s podélnou osou tři drátky o $\varnothing$ 0,8 mm. Drátky přesahují po připájení dolní okraj krytu asi o 5 až 10 mm.

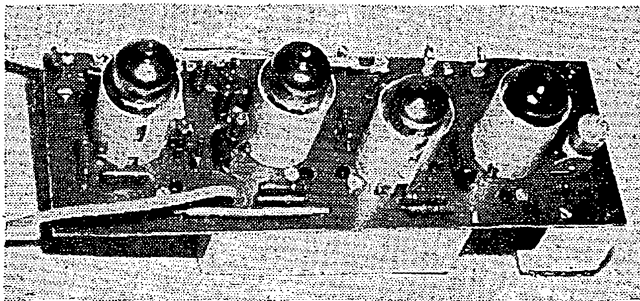
Po připájení objímky pro elektronku na destičku nasuneme na elektronky kryty a drátky přečnívající dolní okraj krytů provlékneme otvory v destičce. Drátky připájíme k měděné fólii na dolní straně destičky.

Dalšími součástkami, které si musíme sami zhotovit, jsou tlumivky používané ve žhavicích obvodech elektronek a napájecích obvodech anod. K jejich výrobě použijeme polovinu feritové tyčinky z pásmových propustí Tesla.

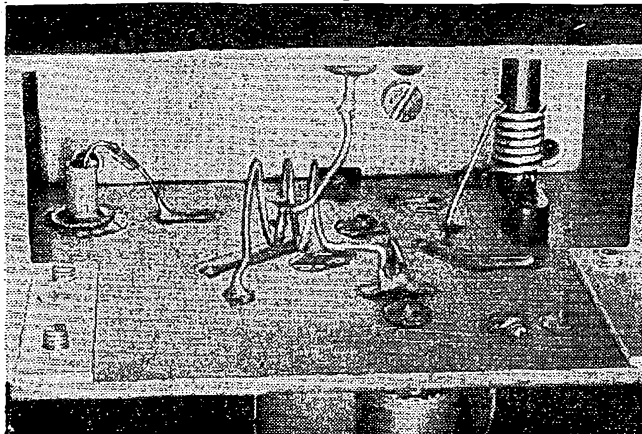
Vývody tlumivek zhotovíme tak, že na konce tyčinek navineme dva závitů holého drátu o $\varnothing$ 0,4 až 0,5 mm. Po navinutí závitů propájíme. Při pájení je vhodné použít více kalafuny. Po zchlazení se přebytečnou kalafunou závitů přilepí k tyčince a vytvoří tak dostatečně pevné spojení. Konce volných drátů, z nichž byly takto vytvořeny prstýnky pro připájení konců vinutí, ponecháme dlouhé asi 20 až 30 mm.

Na takto upravené tyčinky navineme počet závitů podle tab. 2.

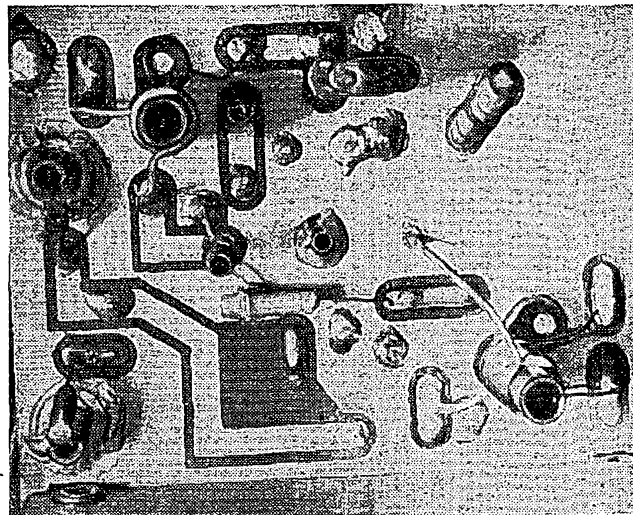
Abychom zpevnili vinutí a zlepšili celkový vzhled tlumivek, natřeme je acetonovou barvou. Je výhodné volit pro jednotlivé druhy tlumivek různé barvy.



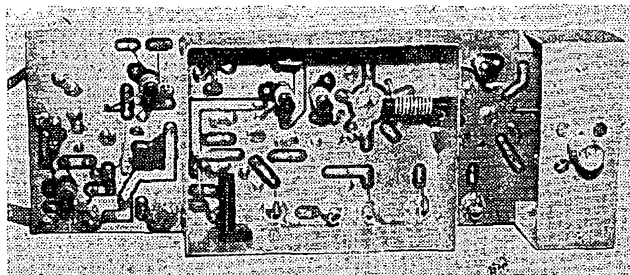
Obr. 3. Celkový vzhled konvertoru



Obr. 4. Umístění vstupního obvodu a neutralizační tlumivky



Obr. 5. Umístění cívek oscilátoru a násobiče



Obr. 6. Rozdělení konvertoru na jednotlivé části přepážkami

Uvádění do chodu

Po dokončení montáže konvertoru důkladně prověříme, je-li destička s plošnými spoji správně osazena součástkami podle schématu na obr. 1 a 2. Současně překontrolujeme, jsou-li součástky řádně připájeny k měděné fólii. Zvláštní pozornost věnujeme přezkoušení připevnění přepážek.

Je-li všechno v pořádku, zasuneme do objímek elektronky a pomocí GDO předladíme jednotlivé rezonanční obvody. Předladujeme za „studena“ a proto je nutné ladit vstupní obvod, neutralizační obvod, článek II a pásmovou propust o 2 až 3 MHz výš. Rezonanční obvody oscilátoru a násobiče ladíme na jmenovitý kmitočet.

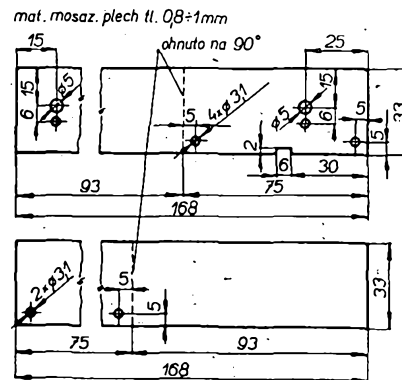
Rezonanční kmitočet neutralizačního obvodu složeného z cívky L_2 a parazitní kapacity anoda-mřížka elektronky E_1 musíme nastavovat při odpojených cívkách L_1 a L_3 . Cívky L_1 a L_3 musíme odpojit v místech, kde jsou připojeny k elektronce E_1 . Po naladění obvodu cívky opět připojíme.

Rezonanční křivka článku II je velmi plochá a nastavení rezonančního kmitočtu bude nevýrazné. Nastavíme jej proto při předladování jenom přibližně a konečnou úpravu uděláme až po uvedení konvertoru do chodu ve spolupráci s protistanicí na pásnu. Optimální nastavení je tehdy, poklesne-li při zachování plné citlivosti šum na minimum.

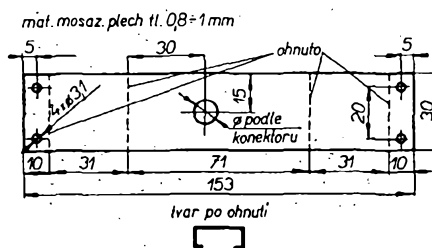
Při předladování pásmové propusti musíme tu polovinu, kterou neladíme, zatlumit odporem asi 1 k Ω . Nastavujeme střídavě jednu a pak druhou polovinu. Aby bylo zaručeno co nejpřes-

Tab. 2. Údaje cívek

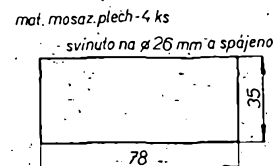
Cívka	Počet závitů	$\varnothing$ drátu [mm]	Délka vinutí [mm]	$\varnothing$ kostry (cívky) [mm]	Jádro	Poznámka
L_1	3	0,8 CuAg	10	10		odbočka 1,25 závitů od studeného konce cívky
L_2	7,5	0,6 CuAg	9	5	Siemens U17	čs. výroba, hmota N02
L_3	10	0,8 CuAg	14	5	U17	N02
L_4	7	0,8 CuAg	10	5	U17	N02
L_5	5	0,8 CuAg	10	5	U17	N02
L_6	47	0,3 CuP	17	5	20K12	čs. výroba, hmota N01, vinutí těsně závit vedle závitu
L_7	2	0,5 CuP		5		vinuto u studeného konce cívky L_6
L_8	8,25	0,8 CuAg	13	5	U17	N02
L_9	5	0,5 CuP				vinuto u studeného konce cívky L_{10}
L_{10}	7	0,8 CuAg	10	5	U17	N02
TL_1	50	0,2 CuP				vinuto těsně na feritové tyčince
TL_1 až TL_4	30	0,4 CuP				vinuto těsně na feritové tyčince



Obr. 7. Rozměry přepážek



Obr. 8. Nosník vstupního konektoru



Obr. 9. Rozměry stínícího krytu na elektronky

nější předladění, musíme postup několikrát opakovat.

Při nastavování rezonančního obvodu L_6 a C_x musíme odpojit zatlumovací odpor R_6 . Obvod se nastavuje na střed přijímaného mezifrekvenčního pásma.

Další operací je nastavení oscilátoru a násobiče. Z konvertoru vyjmeme elektrony E_1 , E_2 a dvojitou triodu E_3 , E_3' . Připojíme žhavicí napětí 6,3 V a stabilizované napájecí napětí 150 V.

GDO přepnutým do funkce diodového indikátoru naladěného na příslušnou harmonickou krystalu se přiblížíme k cívice L_{10} a zjistíme, kmitá-li oscilátor. Nekmitá-li (cívka L_{10} byla správně předladěna, elektronka je v pořádku), je nutné hledat závadu ve špatné orientaci jednoho z vinutí L_9 , L_{10} , popřípadě ve vadném krystalu. Kmitá-li, nastavíme otáčením jádra v cívice L_{10} maximální výchylku ručky měřidla na GDO.

Výstupní obvod násobiče naladíme tak, že na GDO nastavíme výsledný kmitočet násobení a přiblížíme se k cívice L_8 . Otáčením jádra této cívice naladíme obvod na maximální výchylku ručky měřidla.

Při správném nastavení rezonančních obvodů oscilátoru a násobiče protéká napájecím obvodem celkový proud asi 10 mA.

Zbývající část konvertoru naladíme nejlépe signálním generátorem. Kmitočet signálního generátoru se nastavuje na střední kmitočet přijímaného pásma, tj. 145 MHz.

Po naladění oscilátoru a násobiče odpojme od konvertoru napájecí napětí. Připájíme propojovací kabel, zasuneme všechny elektrony a výstup konvertoru připojíme na vstup přijímače používaného jako laděná mezifrekvence. Připojíme obě žhavicí napětí a napájecí napětí 150 V (stabilizované). Na signálním generátoru nastavíme úroveň signálu na 20 až 50 μ V a přivedeme na vstupní konektor konvertoru. Otáčením jader cívek jednotlivých obvodů nastavujeme maximální výchylku ručky S-metru na přijímači. Současně se zvětšováním výchylky ručky S-metru úměrně zmenšujeme úroveň signálu ze signálního generátoru.

Při nastavování jednotlivých rezonančních obvodů postupujeme od pásmové propusti směrem ke vstupním obvodům.

Po naladění vstupních obvodů doladíme jádrem cívy L_6 rezonanční obvod mezifrekvence tak, aby v celém rozsahu pásma byl zisk stejný.

Po nastavení konvertoru se zmenší napětím připojitým plně napětí 250 V a celý postup nastavování několikrát opakujeme.

Konečné nastavení konvertoru provádíme ve spolupráci s protistanicí přímo na pásmu.

Potřebnou úroveň signálu pro nastavování je možné upravit různým natáčením antény protistanice.

Nejvýhodnější úroveň signálu pro konečné nastavení je taková, kdy se signál pohybuje těsně nad hranicí šumu.

S přijímačem jako laděnou mezifrekvencí se vstupní citlivostí 5 μ V je

citlivost na vstupu konvertoru pro odstup signál-šum 10 dB 0,1 μ V.

Zrcadlová selektivita je minimálně -50 dB a šumové číslo 2,3 kT₀. (Měřeno s přijímačem K12.)

POLOTRANZISTOROVÝ TRANSCEIVER

Jaroslav Kremlička, OK1-15677

Transceiver je ideálním zařízením pro provoz SSB – to ví každý amatér. Jeho předností je jednoduchá obsluha, což je důležité zvláště při závodech. Také finanční náklady jsou při stavbě přijímače a vysílače klasickým způsobem mnohem vyšší. Zvláště těžké je sehnat dva stejně dobré krystalové filtry. Snažil jsem se proto o co nejjednodušší zapojení a o využití stavebních prvků současně pro příjem i vysílání. Tak vznikl transceiver, jehož schéma je na obr. 1.

Popis zapojení.

Signál z antény se přivádí přes kontakty anténního relé A, indukční vazbou z L_1 na vstupní rezonanční obvod a z něj na emitor tranzistoru T_1 . Tranzistor je typu OC170 (GF517 apod.) a pracuje v zapojení s uzemněnou bází. Potenciometr v bázi slouží k ručnímu řízení citlivosti. Zesílený signál z kolektoru postupuje na druhý rezonanční obvod a na balanční směšovač. Kondenzátory C_1 a C_2 jsou dvě sekce kvartálu 4×17 až 170 pF. Za zmínku stojí neobvyklé řazení indukčnosti. Indukčnost pro nejnižší rozsah je trvale zapojena na ladicí kondenzátor a do obvodu. Ostatní indukčnosti pro vyšší pásma se připojují paralelně. Ušetří se tím přepínací kontakty na vazebních vinutích a funkce zůstane stejná.

Do balančního směšovače, který tvoří diody D_1 a D_2 , přichází kromě signálu ze vstupního vf zesilovače ještě signál z VFO. Balanční směšovač je zařazen pro lepší potlačení mezifrekvenčního kmitočtu na vstupu. Použitý kmitočet 4 455 kHz je blízko pásma 3,5 MHz; jinak byly potíže s odstraněním nepřijemného zakmitávání. Vyvážení balančního směšovače se nastaví trimrem 1 k Ω na maximální potlačení mezifrek-

venčního kmitočtu (měřeno od anténního konektoru).

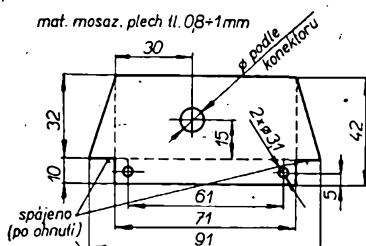
Za směšovačem (obvod L_9) je zařazen kapacitní dělič, který přizpůsobuje impedanci pro krystalový filtr. Za filtrem následuje dvoustupňový mezifrekvenční zesilovač v běžném zapojení, společný pro příjem i vysílání. Za zesilovačem je zapojen demodulátor (směšovač), který tvoří čtveřice diod D_3 až D_6 (GA206). Jeho činnost přepíná relé C. V klidové poloze relé C je na střed vinutí L_{12} přivedeno napětí z oscilátoru nosné a na výstup připojen nf transformátor Tr_3 . Při příjmu pracují diody jako vyvážený demodulátor. Pro optimální činnost je třeba, aby impedance primáru Tr_3 a velikost odporu mezi středem vinutí L_{14} a klostrou byly stejné.

Transformátor Tr_3 je nutné dobře magneticky stínit.

VFO tvoří oscilátor s emitorovým sledovačem. Na oscilátoru (T_5) je křemíkový tranzistor KF507 v zapojení s kapacitním děličem. Rozsahy se přepínají přepínačem P_{11} , tj. řazením přídavných kondenzátorů v sérii s indukčností L_{13} . Vf napětí z emitorového sledovače T_6 přepínají kontakty relé D buďto do vstupního směšovače při příjmu, nebo do balančního směšovače při vysílání. Druhý pár kontaktů relé D přepíná na-

Tab. 1.

Označení	Počet závitů	Průměr drátu [mm]	L [μ H]	Jádro	Poznámka
L_1	3	0,11	—	kostra o $\varnothing$ 7 mm, jádro M6 $\times$ 5	na L_2
L_2, L_3, L_{10}, L_{10}	37	5 $\times$ 0,05	13	kostra o $\varnothing$ 7 mm, jádro M6 $\times$ 5	křížově
L_4, L_5, L_{10}, L_{11}	27	0,24	4	kostra o $\varnothing$ 7 mm, jádro M6 $\times$ 5	válcově
L_6, L_7, L_{17}, L_{18}	11	0,24	0,9	kostra o $\varnothing$ 7 mm, jádro M6 $\times$ 5	
L_{14}	2 $\times$ 6	0,11	—	kostra o $\varnothing$ 7 mm, jádro M6 $\times$ 5	na L_{15}
L_8	2 $\times$ 4	0,11	—		na L_9
L_9, L_{10}, L_{11}	22	5 $\times$ 0,05	27	hrníčkové $\varnothing$ 14	válcově
L_{13}	2 $\times$ 4	0,11			na L_{11}
L_{15}			1,2		vpálené stříbro do keramiky



Obr. 10. Držák vstupního konektoru

jdeme se tedy bez přepínacího relé. B v oscilátoru nosné, kde vystačíme jen s jedním krystalem. Ten, komu stačí několik pevně nastavených kmitočtů, může použít místo VFO krystalový oscilátor s krystaly z RM31, jejichž kmitočty jsou v [2].

Ladící kondenzátor VFO volíme co nejjakostnější, s malou vůlí v ložiskách a na keramice. Nejlepší je kondenzátor s frézovaným rotorem a statorem, jehož vnější kapacitu upravíme sériovým kondenzátorem nebo odsoustružením části rotorových plechů. Celý VFO je třeba stínit uzavřením do kovového krytu.

Transformátor T_1 má 500 záv. a 2×100 záv. drátu o $\varnothing 0,11$ mm CuP na kostičce o $\varnothing 5$ mm bez jádra. T_2 má 3×500 záv. drátu o $\varnothing 0,11$ mm CuP na feritovém jádře E-0930016, střední sloupek 5×5 mm. T_3 má 1200 záv. a vinutí připojené na vstup nf zesilovače má 1000 záv., obojí drátem o $\varnothing 0,11$ mm CuP na jádře E-0930016.

Vinutí L_{21} je na keramice o $\varnothing 45$ mm a má 18 závitů. Odbočka pro 7 MHz je na 11. záv., pro 14 MHz na 5. záv., počítáno od anod E_2 a E_3 . Tlumička v anodách PA má 35 záv. (vinuto vedle sebe) a 120 záv. (vinuto křížově) na $\varnothing 18$ mm drátem 0,25 CuH, ve dvou sekcích ve vzdálenosti 10 mm. Ostatní vinutí jsou v tab. 1.

Napájecí zdroj je umístěn ve společné skříní transceiveru a jeho schéma je na obr. 3. Stejnoseměrné napětí se získává násobením a usměrněním síťového napětí. Transformátor dodává napětí ke žhavení elektronky a napájecí napětí pro tranzistorové obvody. Toto napětí je stabilizováno jednoduchým stabilizátorem. Doutnavka indikuje správné připojení k síti; svítí jen tehdy, je-li zemnicí vodič na kostře zařízení. Jen tehdy můžeme zapojit síťový spínač S_1 bez nebezpečí úrazu elektrickým proudem. Na to pozor při použití tohoto nebo i jiného zdroje, kde se usměrňuje napětí sítě!

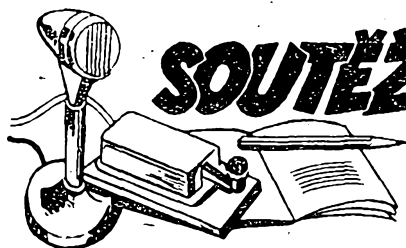
Aby bylo možné napájení i z akumulátoru, jsou všechna napětí vyvedena na nožovou zásuvku. Na schématu zdroje je zakresleno propojení na síť 220 V. Při bateriovém provozu, kdy chceme využít jen přijímače, připojíme tři ploché baterie na kontakt J (+) a Z (—). Při provozu z měniče se napětí z autobaterie přivádí přes spínač S_1 na žhavení elektronky (F), napájení tranzistorů (J) a na vstup měniče. Střídavé napětí z měniče se přivádí na kontakt O a usměrňuje se obvyklým způsobem jako síťové napětí 220 V. Obvod pojistky připojujeme jen při napájení ze sítě. Při napájení z měniče musí být obvod autobaterie jistěn zvláštním jističem alespoň na 15 A.

Žhavení elektronky je 12 V. Elektronky PA jsou žhaveny v sérii, E_1 je žhavana přes odpor $8,2 \Omega / 6$ W. Filtrační elektrolitické kondenzátory ve zdroji vysokého napětí jsou typy WK 704 78, $32/32/20 \mu F$ na 350 V.

Celé zařízení je postaveno na kostře z duralového plechu o rozměrech 300×280 mm. Části s tranzistory jsou na plošných spojích, budič a PA je zapojen klasicky. Stupnice je kruhová, cejchovaná pro každé pásmo zvlášť. Celkové rozměry transceiveru jsou $320 \times 320 \times 130$ mm.

Literatura

- [1] Hloušek, L.: Vysílač pro 145 MHz. AR 11/67, str. 340.
- [2] Váňa, V.: Použití krystalů z RM31 do vysílačů 145 MHz. AR 2/69, str. 74.



Výsledky ligových soutěží za září 1969

OK LIGA

Kolektivky		
1. OK2KZR	629	4. OK1OHH 300
2. OK3KWK	613	5. OK2KFP 268
3. OK1KYS	374	
Jednotlivci		
1. OK1AKU	1206	14. OK3TOA 334
2. OK2BDE	1135	15. OK3ZIR 332
3. OK2PAE	1111	16. OK1JDJ 300
4. OK3CFL	957	17. OK1AOU 291
5. OK2HI	794	18. OK3DT 290
6. OK2QX	633	19. OK1AOR 284
7. OK1ATZ	602	20. OK2PDZ 277
8. OK2BPE	504	21. OK2BOT 220
9. OK3ALE	435	22. OK1DOH 216
10. OK2ZU	383	23. OK1DBM 200
11. OK1KZ	372	24. OK1DAV 187
12. OK1APV	353	25. OK1EP 157
13. OK1AOJ	337	26. OK1AMI 143

OL LIGA

1. OL2AIO	414	3. OL1ALM	240
2. OL5ALY	310		

RP LIGA

1. OK1-6701	1238	3. OK2-17762	405
2. OK1-17354	506	4. OK1-17963	141

První tři ligové stanice od počátku roku do konce září 1969

OK stanice - kolektivky

1. OK3KWK 8 bodů $(1+1+1+1+2+2)$,
2. OK1KTH 14 bodů $(2+2+2+3+1+4)$,
3. OK1KYS 15 bodů $(3+4+3+1+1+3)$; následují 4. OK2KFP 21 b., 5. OK1KZR 22 b., 6. OK1KTL 32 b a 7. OK3KIO 38 bodů.

OK stanice - jednotlivci

1. OK2PAE 9 bodů $(1+1+1+2+1+3)$,
2. OK2BHV 15 bodů $(2+3+3+3+3+1)$,
3. OK1AKU 24 bodů $(6+4+4+3+6+1)$; následují 4. OK2QX 25 b., 5. OK2BPE 43 b., 6. OK1ATZ 43,5 b., 7. OK2HI 51 b., 8. OK1JKR 60 b., 9. OK1IAG 61 b., 10. a 11. OK1AOR a OK2ZU po 62 b., 12. OK1AOV 76 b., 13. OK1AMI 78 b., 14. OK2BOT 100 b., 15. a 16. OK1DAV a OK1KZ po 115 bodech.

OL stanice

1. OL2AIO 8 bodů $(1+2+2+1+1+1)$,
2. OL5ALY 9 bodů $(1+1+1+2+2+2)$, 3. OL1AG 14,5 bodů $(1+2,5+2+3+3+3)$; následuje OL1ALM 22,5 bodu. Zde je na místě poznámka, že vedoucí stanice OL2AIO navázal již přes 9 tisíc QSO jako OL a do února, kdy mu končí OL-koncese, to chce dotáhnout na 10 000!

RP stanice

1. OK1-13146 6 bodů $(1+1+1+1+1+1)$,
2. OK1-6701 10 bodů $(1+2+2+2+2+1)$,
3. OK1-17354 19 bodů $(4+2+4+4+3+2)$; následují 4. OK1-15835 22 b., 5. OK2-17762 28 bodů. Byly hodnoceny jen stanice, které během devíti měsíců t. r. poslaly alespoň 6 hlášení a jejichž dopisy byly doručeny do 15. října 1969.

Změny v soutěžích od 10. září do 10. října 1969

„S6S“

V tomto období bylo uděleno 9 diplomů S6S za telegrafická spojení č. 3918 až 3926 a 3 diplomy za spojení telefonická č. 878 až 880. V závorce za značkou je uvedeno pásmo doplňovací známky v MHz.

Pořadí CIP: OK1AVI (14), G3TIF (14), OK1AWF (14), SM7EFJ (14), OK1FAV (14), OK1ARZ (14), DM3CCM (3,5), DM3SDG a DM2BOB (14).

Pořadí fone: WA9YOU, 4X4HT, IIMOE.

Doplňovací známku za telegrafická spojení na 80 metrech dostane italská stanice I11Z k základnímu diplomu č. 359.

„100 OK“

Dalších 8 stanic, z toho 5 v Československu, získalo základní diplom 100 OK č. 2259 až 2266 v tomto pořadí:

OL6AIU (573. diplom v OK), YU3JS, OK2CIM (574.), OK1DKB (575.), OK3CAN (576.), OK1MAA (577.), W9EZ a DM2BOJ.

„200 OK“

Doplňovací známku za 200 předložených různých listků z Československa dostaly tyto stanice: č. 210 OL6AIU k základnímu diplomu č. 2259, č. 211 OL1ALM k č. 2180 a I11Z k č. 337.

„300 OK“

Doplňovací známka za 300 potvrzených spojení s OK stanicemi byla zaslána stanicí OL6AIU s č. 96 k základnímu diplomu č. 2259, č. 97 stanicí I11Z k č. 337.

„400 OK“

Doplňovací známka č. 50 dostala stanice OL6AIU k základnímu diplomu č. 2259, č. 51 OK2BMH k č. 1944, č. 52 DL1ZV k č. 2156, č. 53 OK1KZD k č. 1437 a č. 54 I11Z k č. 337.

„500 OK“

Dalším „pětistovkařem“ je OL6AIU. Dostane diplom č. 34. Blahopřejeme!

„KV 150 QRA“

Podle pravidel pro tuto novou soutěž byly vystaveny diplomy v tomto pořadí:

č. 1 OK1IQ, Laco Didecký, Seč u Chrudimi, č. 2 OK2QX, ing. Jiří Peček, Přerov, č. 3 OK1ATZ Jan Ježdík, Praha, č. 4 OK1KTH, Prosečné, č. 5 OK3BG, Tibor Polák, Nové Zámky, č. 6 OK2BOT, Jaromír Popiolek, Hranice, č. 9 OK1DVK, Vojtěch Krob, Praha, č. 10 OK1IAR, Zdeněk Kopecký, Habartov, č. 11 OK3QQ, Jozef Oravec, Nové Mesto nad Váhom, č. 12 OK3YAK, Vlado Schwarzbacher, Hronec, č. 13 OK1FF, Vladimír Kott, Praha.

„KV 250 QRA“

Diplom s č. 1 získal OK1IQ, Laco Didecký, Seč.

„P75P“

3. třída

Diplom č. 296 byl přidělen stanicí OK2BIP, A. Brennerovi, Hodonín.

„P-400 OK“

Doplňovací známka s č. 4 byla zaslána stanicí OK1-8188 k základnímu diplomu č. 171. K pěknému úspěchu gratulujeme.

Byly vyřízeny žádosti došlé do 15. října 1969.

OK, OL a RP LIGA - pravidla platná pro rok 1970

1. Soutěž je celoroční, začíná 1. ledna a končí 31. prosince 1970.

2. Do soutěže se započítávají všechna úplná spojení navázaná během jednoho kalendářního měsíce - bez ohledu na způsob (fone, CW) - na krátkých vlnách. Každý nový prefix se hodnotí 5 body, opakovaný prefix 1 bodem. Prefixy se počítají podle soutěže WPX.

3. Soutěži zvlášť kolektivky a jednotlivci. Výsledky budou měsíčně otiskovány v časopise Amatérské radio.

4. Každý měsíc bude v obou kategoriích stanoveno pořadí podle součtu bodů dosažených v tom kterém měsíci a oznámeny také tři nejlepší stanice od začátku roku.

5. Měsíční hlášení, pokud je součet bodů v jednom měsíci nejméně 100, se posílají vždy nejpozději do 10. následujícího měsíce na adresu pořadatele, uvedeného na zvláštních tiskopisech, které zašle na požádání zdarma výhradně Ústřední radioklub, Praha 4-Braník, Vlnitá 33.

6. Aby mohla být stanice hodnocena v konečném celoročním pořadí, musí zaslat během roku nejméně šest měsíčních hlášení.

7. Pořadí vítězů - v každé kategorii zvlášť - se na konci roku stanoví tak, že se sečte číslo označující pořadí (tj. umístění) stanice za nejlepších šest měsíců. Vítězi stanice s nejmenším počtem bodů.

8. V každé kategorii dostanou první tři věcnou cenu a prvních deset diplom.

OL LIGA

Tato soutěž je přístupná jen stanicím OL. Pravidla jsou podobná jako u OK ligy s tím rozdílem, že soutěží jen jednotlivci a jen v pásmu 160 m. Měsíční, průběžné a celoroční hodnocení je jako u OK ligy. Na konci roku dostanou první tři věcnou cenu, prvních deset diplomů.

RP LIGA

Soutěž je přístupná všem registrovaným posluchačům, kteří nemají povolení na provoz amatérského vysílání OK nebo OL. Jejich úkolem je odposlouchat a zapsat do staničního deníku co největší počet obousměrných spojení vysílacích stanic, přičemž se každý nový prefix přímo poslouchané stanice hodnotí 5 body, opakovaný prefix 1 bodem. Ostatní podmínky jsou stejné jako u předcházejících kategorií.

Na konci roku dostanou první tři věcnou odměnu, prvních deset diplomů.

Všeobecná ustanovení

1. Stanice, která zašle během kalendářního roku méně než šest hlášení, nebude hodnocena. V úvahu mohou být brána jen hlášení, která podle poštovního razítka budou podána na poštu vždy do 10. každého měsíce.
2. Minimální hranice pro měsíční hlášení je u všech kategorií stanovena na 100 bodů; s menším počtem bodů nebude brána v úvahu.
3. Měsíční i celoroční výsledky otiskuje Amatérské radio.
4. Ústřední radioklub si vyžádá na podnět pořadatele staniční deníky ke kontrole přímým vyzváním účastníka; jinak se deníky nezasílají!

Jak to bude v roce 1970 s dlouhodobými soutěžemi

Poněkud pozměněná pravidla ligových soutěží přinášíme na jiném místě v tomto čísle. Ke změně došlo v bodovém hodnocení, kde místo 3 bodů za každý nový prefix se od 1. ledna 1970 bude počítat 5 bodů. Bude tedy třeba být na pásmu vybíravější a neopakovat do omrzení spojení se stejnými prefixy. Tím se soutěž zrychlí a stane se zábavnější. Celá pravidla ligových soutěží přinášíme na četné žádosti nových majitelů koncesí, pro které je ročník Amatérského radia 1966 nedostupný.

Krátkodobé závody 1970

Jejich pravidla budeme uveřejňovat vždy tak, aby se zájemcům o závody dostala včas do ruky. Proto dnes upozorňujeme na:

„Závod třídy C“. Ten se letos koná jako obvykle druhou nedělí v lednu, tj. 11. ledna 1970. První část závodu je od 05.00 do 07.00 SEČ, druhá od 07.00 do 09.00 SEČ. Kategorie: jednotlivci, RO kolektivních stanic, OL, posluchači. Pásmo 1,8 a 3,5 MHz s příkonem podle povolení povolení podmínek a jen CW. V pásmu 3,5 MHz je dovoleno pracovat v kmitočtovém rozsahu 3 540 až 3 600 kHz. Výzva do závodu je „CQ C“. Předává se šestimístní kód složený z RST a čísla spojení, např. 569001. Bodování: 3 body za úplné spojení, za chybně zachycený kód 1 bod. Násobitelem je každá nová značka stanice, s níž bylo navázáno spojení během závodu, přičemž pásmo nerozhoduje. V každé části závodu je možné pracovat s toutéž stanicí na každém pásmu jen jednou. Konečný výsledek tvoří součin součtu bodů z obou pásem (u OL jen ze 160 m) a součtu násobitelů.

Deník se píše za každé pásmo zvlášť; ostatní podle Všeobecných podmínek.

Jakékoli překročení soutěžních a zejména povolených podmínek (kmitočet, příkon) bude trestáno přinejmenším diskvalifikací.

„Telegrafní pondělky na 160 m“. Pozor! Pravidla zůstávají stejná jako v roce 1969, závod však bude začínat ve 20.00 hod. a končit již ve 21.00 SEČ každé druhé a čtvrté pondělí. V lednu 1970 tedy ve dnech 12. a 26. ledna. Ostatní podmínky jsou v AR 1/68, str. 37.

„QRPP závod“ se v roce 1970 koná 9. února od 15.00 do 17.00 SEČ ve dvou etapách po jedné hodině v rozsahu kmitočtů 3 540 až 3 600 kHz, jen telegraficky. Výzva do závodu je „CQ TR“ a vyměňuje se kód složený z okresního znaku a RST (např. BHV589). Za úplné spojení se počítá jeden bod, za neúplné spojení nebo za spojení s chybou ve značce nebo kódu se nepočítá žádný bod.

Spojení s toutéž stanicí je možné ve druhé části závodu opakovat. Násobitelem je každý nový okres včetně vlastního, s nímž stanice během celého závodu pracovala. Součet bodů z obou etap, násobený počtem okresů, s nimiž bylo během celého závodu navázáno úplné spojení, dává konečný výsledek. Posluchači se mohou zúčastnit za stejných podmínek. V závodech platí Všeobecné podmínky.

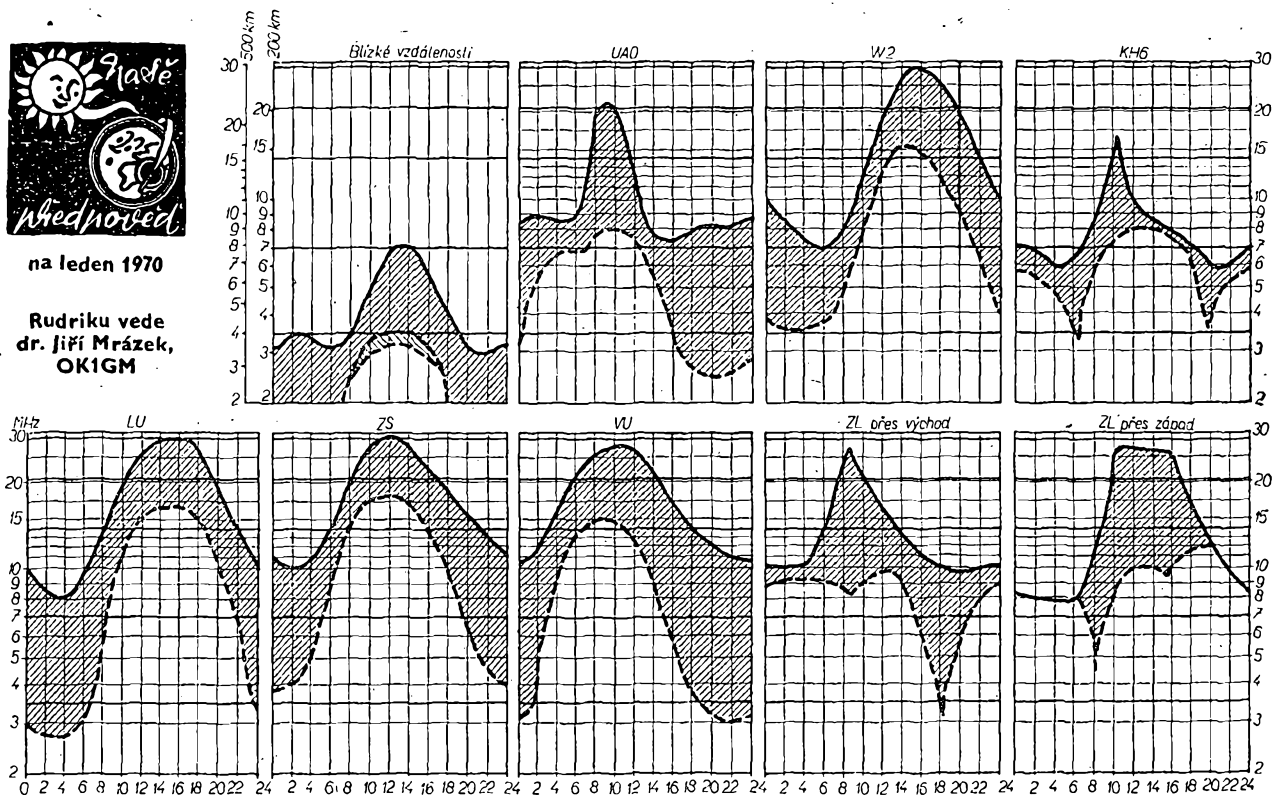
Deníky, které nebudou obsahovat všechny předepsané údaje včetně výpočtu výsledku, podpisu a čestného prohlášení, že byl použit příkon 1 W a dodrženy i ostatní soutěžní a povolení podmínky, jakož i pozdě odeslané deníky nebudou hodnoceny.

K dalším závodům se vrátíme v dalších číslech AR.



na leden 1970

Rudriku vede
dr. Jiří Mrázek,
OK1GM



Co nás čeká v roce 1970

Sluneční činnost je již definitivně za svým maximumem, ale nezdá se, že bude rychle slábnout, spíše naopak. V době uzávěrky tohoto čísla se hodnoty relativního čísla udržovaly stále kolem 100 nebo dokonce nad 100 a nejevily klesající tendenci. Poslední maximum sluneční činnosti bude zřejmě velmi ploché a proto můžeme počítat jen s nepatrným poklesem na hodnotu 80 koncem roku 1970.

Z toho ovšem vyplývá, že podmínky šíření krátkých vln na velké vzdálenosti budou i v příštím roce poměrně dobré; budou se v mnohém podobat podmínkám roku 1969. Pásmo 14, 21 a 28 MHz budou nejlepší kolem obou rovnodenností a dost dobré i po celé zimní období (poslední dvě z nich samozřejmě hlavně odpoledne a v podvečer). Pásmo 7 MHz bude výhodné odpoledne, v noci a k ránu, ale i na 80 a 160 m se můžeme dočkat dálkových překvapení, zejména v druhé polovině noci

a k ránu, především v zimě a na jaře. Pásmo ticha na 80 m, která nám tolik narušují provoz na blízké vzdálenosti, nebudou ještě tak velká. Musíme však s nimi počítat v zimních měsících ve druhé polovině noci a někdy také večer kolem 18 až 21 hodin. Pásmo 10 m bude pro DX-provoz v letních měsících téměř uzavřeno, ožije však častými short-skipovými signály díky letní mimořádné vrstvě E; bude to zejména od konce května do poloviny srpna, kdy se současně objeví příznivé podmínky i pro zachycení vzdálených televizních vysílačů v prvním pásmu.

Celkově lze tedy očekávat i v nadcházejícím roce dobré podmínky, takže rušit zařízení pro pásmo 10 m by bylo určitě ještě předčasné.

Předpověď na leden 1970

Charakteristickou vlastností budou pásma ticha na pásmu 3,5 MHz a poměrně dobré podmínky na pásmu 21 MHz. Provoz na krátké vzdálenosti v pásmu 80 m bude narušován pravidelně ve druhé polovině noci a zvláště asi hodinu před východem Slunce. Kromě toho se v některých dnech vyskytne větší pásmo ticha i kolem 18. až 19. hodiny. Potom bude zvolna ustupovat, až kolem půlnoci prakticky vymizí, aby se později objevilo

znovu. Tento neobvyklý půlnoční jev je způsoben určitým pomalým „kmitáním“ elektronové koncentrace kolem jakési střední hodnoty. Kromě toho je třeba připomenout, že na pásmu 80 m se v některých dnech (průměrně lze očekávat 2 až 4 takové dny v měsíci) objeví v denní době mimořádně velký útlum, což poznáme na zmenšení dosahu vysílačů.

Dobré podmínky na 21 a 28 MHz souvisí se sluneční činností, která stále ještě zůstává intenzivní. Zřejmě odpoledne a v podvečer lze v některých dnech využít těchto pásem k DX-spojení, je však třeba počítat s rychlým ukončením příznivých podmínek a nedělat proto příliš dlouhá spojení. Někdy stačí jedna až dvě minuty k tomu, aby protistanice zmizela. Jistě jste to již zažili a neuvěřitelně jste si přitom, že v zimních měsících klesá večer elektronová koncentrace vrstvy F2 a tedy i hodnota nejvyššího použitelného kmitočtu pro daný směr za celý rok nejrychleji. Proto se brzy pásmo 28 MHz a krátce nato i 21 MHz uzavrou. Dokonce i pásmo 20 m bude ve druhé polovině noci prakticky nezpůsobilé pro pravidelná spojení na zámorské vzdálenosti. Pásmo 40 m to však během nočních hodin plně vynahradí a lovcí DX-stanic si přijdou na své dokonce i na 80 a 160 m, bude-li celá cesta probíhat noční polokoulí Země.



Rubriku vede ing. Vladimír Srdínko,
OK1SV

DX-expedice

Velká expedice na ostrov Kure byla ohlášena na listopad 1969. Pořadatelem měl být KH6GKV a značka měla být Iomena [KURE]. Měla pracovat na všech pásmech, CW i SSB. Pokud se s ní někomu podařilo navázat spojení, zašle QSL-listek na adresu: 530 Pelier Ave, Honolulu, Hawaii 96818; je třeba přiložit SASE nebo SAE a dva IRC. VE3EUU slibil novou expedici na ostrovy St. Kitts, Lucia, St. Martin, Monserrat, Sin Marten a Anguilla. QSL na jeho domovskou adresu.

Letos odložená expedice na Franz Josef Land, která má pracovat zejména SSB, je plánována na březen až duben 1970.

XE1PJL/XE4 byl opět na ostrově Revilla Gigedo. Zdržel se tam však jen jediný den (2. 9. 69) a pracoval jen na 3,5 a 7 MHz telegraficky, tj. pomohl hlavně amatérům USA k bodům do 5B-DXCC. QSL na jeho domovskou adresu.

PJ8MM byla značka expedice na ostrov St. Martin ve dnech 25. až 26. 10. 1969. Posádku tvořili velmi silní tým: K9RHN, W9ZRX, W9ZTD, K4MZU, W9POK, W2JAE, K4BAI a WA5GFS. Pracovali na pásmech 28 až 3,5 MHz, na 7 MHz dokonce s rotační směrovkou. Je pravděpodobné, že tato expedice používala ještě značky PJ0MM a PJ8DZ.

Nepotvrzená zpráva uvádí expedici WB6URS/MM, která prý má navštívit ZD5, TU2 a 6W8.

Další expedice na ostrov Coco (TI9) se měla uskutečnit první týden v prosinci 1969 pod vedením TI8JI. Kolem 26. ledna 1970 tam má jet druhá expedice pod vedením K6JGS/HK3, který zatím shání další zkušené operátory.

Několikrát ohlášena a opět odvolaná expedice na ostrov Bajo Nuevo (HK0) se přece jen uskutečnila v březnu 1970.

Skupina amatérů v čele s VS6AA oznamuje, že by se přece jen velmi ráda pokusila o expedici na Spratley Island (IS9) ještě v prosinci 1969. Obávají se však, jaké bude jejich přijetí domorodci. Během CQ-WW-DX Contestu 1969 měla pracovat skupina vedená W3MSK také pod značkou PJ8MM (ve třídě více operátorů). Tato značka je pravděpodobně „půjčována“ všem expedicím na tento ostrov.

Zprávy ze světa

Taiwan má další aktivní stanici – značku BV1USD, která tam pracuje již od 31. srpna 1969, obvykle na kmitočtu 14 270 kHz SSB. Občas vysílá i telegraficky na dolním konci pásma.

Podle nepotvrzených zpráv na pásměch pracoval prý XT2AA nějaký čas z republiky Malí jako TZ2AA. Manažerem je WA5REU. CQ-SSB diplomy za 100, 200 a 300 změn 2 x SSB vydává opět po krátké přestávce časopis „CQ“. Země pro ně se shodují se zeměmi pro DXCC, který však tyto diplomy nenahrazují.

Portuguese Guinea bude opět lépe dosažitelná. Z této poměrně velmi obtížně dostupné země bude od ledna 1970 pracovat CT1FL pod značkou CR3FL. Také tamní CR3KD oznamuje, že začne opět vysílat po návratu z dovolené.

Galapágy reprezentuje již delší dobu jen HC8FN, který se nyní zaměřil na pásmo 7 MHz. Vysílá většinou kolem 09.00 GMT SSB na kmitočtu 7 225 kHz.

Zprávy o nových JBY-stanicích v Číně se začínají potvrzovat. Tak v Asia-DX-Contestu pracovala stanice BY5BB telegraficky na kmitočtu 14 025 kHz kolem 13.00 GMT.

PY7AWD, jehož QTH je Fernando Noronha Island, bývá slyšet i u nás kolem 02.30 GMT na kmitočtu 3 509 kHz nebo 7 012 kHz.

Také 8RIJ pracuje ve stejnou dobu telegraficky na kmitočtech 3 505 nebo 7 005 kHz. Z New Hebrides se po delší přestávce opět ozval YJ8JM na kmitočtu 14 040 kHz kolem 7.00 GMT.

Není však snadné se ho dovolat pro velké rušení stanicemi, které ho volají.

7P8AB pracuje nyní na kmitočtech 7 002 nebo 7 005 kHz telegraficky od 05.00 GMT, VP8KO (South Orkney) oznamuje, že v současné době pracuje i na kmitočtech 7 005 nebo 3 505 kHz pro 5B-DXCC. Na stejných kmitočtech pracuje i VP8FL na Falkland Islands. Obvykle však najdete VP8KO navečer na 28 MHz SSB.

QSL-informace: DL7FT využívá nyní QSL-agendu těmito stanicemi: EA6AR, EA6AS, EA6BG, EA6BH, F9UC/FC, HB0LL, OY2A, TU2AY, TU2AZ, TU2BB, 3A2CN, 3A2EE, 3A0CU, 3V8BZ, K17EBK, KR6JT, KZ6JT, KZ5EK a W4UAF/KH6. QSL pro 9X5AA zasílejte výhradně přímo na adresu:

Leo G. Gyr, US Ambassador in Rwanda, dále: ZC4AK a ZC4TK na WA2CMW. ZC4CB na W2CTN.

Rozmístění stanic v Antarktidě: VP8PL je na Falklandech, VP8KO, VP8JH a VP8JQ jsou na South Orkneys, VP8KQ, VP8JI, VP8JG, VP8JW a VP8KN jsou přímo v Antarktidě.

Somálsko reprezentují v současné době dvě stanice: 6O1KV na kmitočtu 14 180 kHz kolem 14.00 GMT a 6O1GN na kmitočtu 14 225 kHz, oba na SSB.

Ke změně prefixu má dojít u ostrova Anguilla, který měl dosud používat značku VP2K (což se pletě se St. Kitts Island). Nyní má Anguilla používat prefix VP2H. Aby se to ještě víc popletlo, právě tam pracuje nějaká skautská expedice pod značkou VP2GBI!

Na ostrově Rhodos jsou t. č. dvě aktivní stanice: SV0WB a SV0WE.

Piráti se nám opět utěšují roji: kromě již známého ZM7ES se objevuje XV5X, HV0AP, zneužitá byla i značka FL8MB (v srpnu 1969), „černochem“ je i 7X0V na 7 MHz a nejněvšim byli oznámeni i tito další vytečnicki: XZ2DW, BV2USV a ZA2VR.

VK9XI je Christmas Island, VK9WD je New Guinea, VK9LB je Norfolk Island a VK9KY je Cocos Keeling Island.

JX2XK pracuje z Bear Island, ovšem neplatí již dávno za samostatnou zemi DXCC, ale jen za Swalbard.

VP2DAJ byl opět zaslechnut z ostrova Dominica na kmitočtu 14 189 kHz. Jde o expedici, nebo je tam stabilně?

Na Novém Zélandu došlo ke změně prefixů, a to již od 1. října 1969 do 31. 12. 1970 u příležitosti dvoustého výročí přistání kapitána Cooka v roce 1769. Řada ZL-stanic změnila značky na ZM1, 2, 3, 4 a 5. QSL-listky se zasílají na jejich původní značky. Při této příležitosti jsem byl požádán o zveřejnění pravidel nového, příležitostného diplomu, nazvaného ZM-Cook Bi Centenary Award. Žadatel musí mít spojení z 50 různými ZM-stanicemi v uvedené době, a to s prefixy ZM1 až ZM4 (ZM5 je Antarktida). K žádosti je třeba přiložit seznam stanic a všechna potřebná data. QSL se nevyžadují, musí však být zasláno potvrzení ÚRK. Diplom stojí 3 IRC. K diplomu budou vydávány ještě kupony za CW nebo fone a za jednotlivá pásma.

TR8DG, t. č. jediná dosažitelná stanice v Gabonu, pracuje zejména SSB na kmitočtu 21 275 kHz. Je to bývalý TN8AA a udává adresu: P. O. Box 356, Libreville, Gabon. Je vášnivým filatelistou a jeho přímo zaslané QSL-listky jsou vždy filatelistickým skvostem. VRIQ na ostrově Tarawa (Gilberts Isls) se objevil na kmitočtu 14 219 kHz po 04.00 GMT a říkal, že co nejdříve dostane Quad, takže bude mít konečně mnohem silnější signál.

Na 3,5 MHz se již objevují pěkné DX-stanice, např. TI8EP na 3 805 kHz, CT2AT (3 505 kHz), KZ5II (3 507 kHz), 9Y4AA (wkd OK1STU), VP9GJ (wkd OK1VDK), PY7AWD z Fernando Noronha Isl., ZL3GQ, 5Z4LY, EA9NG, CE8AA a 6W8XX. Podívejte se na toto pásmo občas v noci a časné ráno. Evropská síť, pomocí níž se lze dovolat, pracuje denně na 3 798 kHz SSB.

ZD5B pracuje na 14 MHz, převážně SSB na kmitočtu 14 234 kHz v časných odpoledních hodinách.

CE0AE (klubovní stanice na Easter Island) je pravidelně každé pondělí na kmitočtu 21 405 kHz od 23.00 GMT. QSL-listky zasílá opravdu vzorně a za každé spojení.

Tom, VR6TC, pokračuje ve svých pověstných skedech: na kmitočtu 14 223 kHz od 05.00 GMT na, 21 350 kHz od 21.00 GMT vždy ve čtvrtek a od 06.00 GMT ve středu. Objevuje se už i na CW, kde s ním měl spojení OK1BP!

První diplomy 5B-DXCC byly již vydány. Číslo 1 dostal W4QCW, č. 2 DL7AA a č. 3 W1EWT – dokonce jen za telegrafii. Další žádosti však jsou již na cestě!

VK9RJ na ostrově Nauru prosí o zasilání QSL-listků jen přímo na adresu: R. J. Wirth c/o OTC, Nauru Island, Central Pacific. K6UJW totiž už není jeho manažerem.

Také značka 7P8AR je třeba zasílat QSL-listky přímo, neboť jeho bývalý manažer W4BRE přestal tuto funkci vykonávat.

Na ostrově Tristan da Cunha jsou t. č. jen dvě aktivní stanice: ZD9BM a ZD9BN. Alan, ZD9BE, se již vrátil domů.

Značka KM6BI se opět objevila z Midway Isl. Má nového operátora, který nyní využívá združené QSL-listky za svého předchůdce na této stanici. Adresa je: RMC Robert Cormick, Amateur Radio Station KM6BI, FPO San Francisco, Calif., 96614, USA.

Bruni bude brzy úplně opuštěná: VS5TJ a VS5MH odejeli domů již v říjnu 1969, poslední – Erik, VS5PH – oznamuje, že se vrací v příštím roce.

CE9AT má pravidelné skedy se svým QSL-manažerem CE3ZN každý pátek ve 21.15 GMT na 14 185 kHz. Po skedech je možné s ním pracovat.

Do dnešní rubriky přispěli: OK1ADM, OK1ADP, OK2QR, OK1HA, OK2BRR, OK3BG, OK1DVK a OK1BP. Zprávy opět zašle do osmého v měsíci na adresu: Ing. Vladimír Srdínko, P. O. Box 46, Hlinsko v Čechách.



Radio (SSSR), č. 9/69

Vertikální anténa pro pět pásem – Signální generátor se čtyřmi tranzistory – Budič SSB s velkou účinností – Ztrojovač na 430 MHz – Opravy televizních přijímačů – Ochrana tranzistorových stabilizátorů – Přenosný tranzistorový přijímač – Měřicí přístroje a měření – Měníče kmitočtu s dynamickým ovládním – Doutnavka ve fotorelé – Dvoutranzistorový přijímač – Tranzistorový měřicí kmitočtu – Trojitý Cubical Quad – Přehled usměrňovacích diod středního výkonu.

Radioamator (Jug.), č. 9/69

Moderní elektronický klíč MM-10 – Přijímač-vysílač pro dálkové ovládání – Změna kmitočtu oscilátoru křemíkovou diodou – Swiss Quad – Generátor napětí schodovitého průběhu jako dělič kmitočtu – Nf zesilovač s komplementárními tranzistory – Účte se a hrajte si s námi (8) – Tranzistory MOSFET – Polovodiče, základy fyziky a použití (2) – Jednoduchý nf generátor.

Radioamator (Jug.), č. 10/69

Dekadický systém ke kalibraci – Jakostní přijímač pro amatérská pásma – Konvertor pro příjem signálů Apolla – Polovodiče, základy fyziky a použití – Účte se a hrajte si s námi (9) – Základní typy antén – Málý monitor moduluje – Čtyřkanálový přijímač pro dálkové ovládání – Tranzistorový regulátor teploty – Křemíkový tranzistor jako Zenerova dioda.

Funkamateu (NDR), č. 9/69

Amatérský dozrak – Úprava přijímače Selga pro příjem krátkých vln – Elektronický stěrač do auta – Nabíječ akumulátorů s vypínací automatickou – Zkoušeč tranzistorů – Naše první zapojení pro KV – Tranzistorový zesilovač ve třídě A s klouzavým pracovním bodem – Stabilní konvertor pro KV se synchronizovaným oscilátorem – Dvojitý koncový zesilovač s transformátory K40 a K41 – Určení svodového odporu elektrolytických kondenzátorů – Tranzistorový přijímač pro pásmo 20 m, SSB – Tranzistorový transceiver pro všechna amatérská pásma SSB (dokončení) – Magnetofon Tesla B47 – Jednoduchý elektronický klíč – Zlepšení konvertoru pro pásmo 2 m.

Radio, Fernsehen, Elektronik (NDR), č. 17/69

Operační zesilovač (1) – Úvod do číslicové techniky (2) – Nové generátory pro pásmo GHz – Informace o polovodičích (60), výkonové tranzistory GD240 až GD246, germaniové diody GAY60 až GAY64 – Principy přenosu barevné televize – Kalorimetrie (1) – Soustava barevné televize SECAM (dokončení) – Technologie MOS – Výpočet antén Yagi (2) – Tranzistorový pulsní osciloskop CI-35.

Radio, Fernsehen, Elektronik (NDR), č. 18/69

K technice paměti s feritovými jádry (1) – Přijímací antény pro UKV – Úvod do číslicové techniky (dokončení) – Informace o polovodičích (61), germaniové diody GAY240 až GAY244 – Kalorimetrie (2) – Výpočet antén Yagi (dokončení) – Operační zesilovač (dokončení) – Číslicové křemenné hodiny.

Radioamator i krótkofalowiec (PLR), č. 9/69

Amatérský magnetofon – Televizní přijímač Granit – Měření statických parametrů tranzistorů – Rezonanční obvody – Tranzistorový přijímač.

Rádiotechnika (MLR), č. 10/69

Zajímavá zapojení s elektronkami a tranzistory – První integrovaný obvod Tungsram – Jednoduchý výpočet filtrů Collins – VFO pro 3,5 MHz – Teorie směšování – Vliv slunečních skvrn na šíření elektromagnetických vln – Měřicí generátory VKV – Přijímač Sanyo 9-TP 20 – Stabilizace kmitočtu oscilátorů VKV – Nf zesilovač bez transformátorů – Výpočet obvodů stejnosměrného proudu.

Radio i televizija (BLR), č. 7/69

Soustava barevné televize SECAM – Rentgenové záření u barevných televizorů – Tranzistor FET pro mikrovlnná pásma – Tranzistorový voltmetr – Občanská radiostanice RSD 64-AM – Časové relé s tyratronem – Anténa Inverted V – Detektor AM a produkt-detektor pro amatérský přijímač.

Funktechnik (NSR), č. 17/69

Obrazový zesilovač v moderním barevném televizním přijímači – Integrované matricové obvody

V LEDNU

Nepomenejte, že

se konají tyto závody (čas v GMT):

Datum, čas	Závod	Pořadatel
3. 1.		
19.00—21.00	Závod OL	ÚRK
11. 1.		
05.00—09.00	Závod třídy C	ÚRK
12. 1.		
19.00—20.00	Telegrafní pondělek	ÚRK
18. 1.		
10.00—12.00	Provozní aktiv na 145 MHz	ÚRK
26. 1.		
19.00—20.00	Telegrafní pondělek	ÚRK

V lednu se koná také závod CQ WW 160 m, jehož termín se nám však do uzávěrky nepodařilo zjistit.



v barevném televizním přijímači - Dálkové ovládání pro barevné televizní přijímače - Integrovaný obvod pro demodulaci kmitočtové modulované signálu - Synchronizační obvody bez nastavování - Jakostní rozhlasový přijímač Opus Studio 201 firmy AEG-Telefunken - Alpha 3, první aktivní autoanténa na světě - Generátor napětí trojúhelníkového, pilovitého a pravouhlého průběhu - Logické obvody - Amatérský příjem signálů meteorologických družic - Německá rozhlasová výstava Stuttgart 1969.

Funktechnik (NSR), č. 18/69

Dnešní stav barevné televize v USA - Společlivost televizních přijímačů - Obrazový zesilovač v moderním barevném televizním přijímači - Lipský podzimní veletrh 1969 - Drátové spoje bez pájení - Tranzistorový milivoltmetr - Elektronické požární ochrany - Logické obvody.

INZERCE

První tučný řádek Kčs 20,40, další Kčs 10,20
Příslušnou částku poukážte na účet č. 300-036
SBČS, Praha, správa 611, pro Vydavatelství
MAGNET, inzerce, Praha 1, Vladislavova 26.
Uzávěrka 6 týdnů před uveřejněním, tj. 14. v měsíci.
Neopomenejte uvést prodejní cenu.

PRODEJ

Nové nepoužité AF139 (130), AF101 (45); výkon.
tranzistor 20 W (60). J. Řimánek, Petřvald 819,
o. Karviná.

Masky na obr. 59 cm (Orchidea) (80), tyristory
11 A (200). A. Patera, kolej Strahov, bl. 4/417,
Praha 6.

Součástky na telev. Camping - mf díl (1 000),
rozklady (740), obrazovka 28 (430), vf trafo (150),
tranzistor KU605 (200), vychyl. civky (130), ka-
nálový volič (700), tlumivka (40), síťové trafo (100),
VKV díl Akcent (300), vše nové. M. Cmunt,
Praha 4-Pankrác, Kotorická 1575.

Reproduktory ARO811 ø 35, 2 x ARO711
ø 27, nová membrána. J. Korbelař, Uvaly 609
u Prahy.

Gramoradio FUGA, dobrý stav, málo používané
(1 000). J. Kobr, Proseč 4, p. Rovensko p. Tr.,
o. Semily.

Tranz. amat. zesilovač 10 W (1 000), 4. rychl.
gramofonové šasi (200), gramodesky 45 ot./min.
(2). J. Kobr, Proseč č. 4, p. Rovensko p. Trosk.,
o. Semily.

DPS STROJ CREED STR. KOMPL. (600),
krystal 7,850 - 7,950 MHz (20), RE125C (80),
E180F (25), RL12P35, PCC88 (20), LS4 (15),
RV12P2000 (8), AZ1, 6Z4, EL84, 6K7 (5),
RX RSI přípr. k úpr. na 3,5 MHz (150), vyb. RVL
250 W vhod. pro hor. sl. (80), lit.-SIX „Opr.
televiz“ (10) KOL. „Soudob. radioelektr.“ (15),
Cajka „Výp. zákl. vf obv.“ (15). Potřebuji krystaly
z RM31 A4000(5) větší množ., 3,500 - 24,500 -
25,000 - 25,500 MHz. J. Hanzl, Břeclav, Fin-
tajslova 46.

Ss V-A-mV, 79 rozsahů (550), µA-metr 3 rozs.
0-50, 0-100, 0-50 µA (350). J. Šafařík, Tucho-
mysl 64, o. Ústí n. L.

Elektron. voltmetr Philips (300), tónový ge-
nerátor Philips (300); tranzist. předzesilovač pro
stereo s přenoskou Shure V-15, novou (300). Fr.
Tichý, Zborovská 25, Praha 5.

TX 80-10 m se zdrojem, vše v panelu (2 200).
Ing. Stanc, Příbram VII/46.

KOUPĚ

Torn Eb, R3, J. Tesař, Kostelní, Vcl. Meziříčí.
Měř. př. UNIMET. J. Klusáček, Hornická 313,
Stochov, o. Kladno.

RŮZNÉ

Navijím a převijím trať a tlumivky. V. Svo-
boda, Radotín, Riegrova 373/11.

Neslyšíte v autě svůj „tranzistorák“?

V prodejnách TESLA vám v nejbližší době předvedou přídatný zesilo-
vač AZA 010, který je přizpůsoben hlavně pro vozy s baterií 12 V se zápor-
ným (—) pólem na kostře vozu. Je však použitelný i ve vozech s baterií
6 V, stejně jako ve vozech s „ukostřeným“ kladným (+) pólem baterie.

Zesilovač může být ve voze volně uložen i vestavěn. Má dvě připo-
jovací stíněné šňůry - jednu s koncem pro přívod napětí a pro připojení
na kostru, druhou šňůru pro připojení k tranzistorovému přijímači. Při-
slušenství: držák pro připevnění ve voze, závitořezné šrouby do plechu
a šrouby s maticemi (à 2 ks), podrobný návod.

TESLA

DOBŘÉ VÝROBKY
DOBŘÍ SLUŽBY

