

REVISTA DE CONSTRUCȚII ELECTRONICE

CUPRINS:



EDITORIAL.....	pag. 2
MASURAREA NUMERICA A INDUCTANTEEI.....	pag. 3
SURSA DE TENSIUNE +5V/2A PENTRU CIRCUITE TTL.....	pag. 4
LUMINI DINAMICE.....	pag. 6
PREAMPLIFICATOR UNIVERSAL PENTRU CAP MAGNETIC.....	pag. 7
MS-DOS, GWBASIC SI CAD...	pag. 10
PROGRAMATOR EPROM.....	pag. 12
CIRCUIT AUTOFIRE.....	pag. 15
IDEI, IDEI.....	pag. 17
SEGNAL SELECTOR.....	pag. 18
FAPT DIVERS, POSTA REDACTIEI.....	pag. 19

AUGUST
1990

1

EDITORIAL

ACESTA ESTE PRIMUL NUMAR AL REVISTEI SELECTOR

La inceput de drum , alaturi de dumneavoastra , ne punem unele intrebari la care vom incerca sa raspundem.

De ce am ales numele SELECTOR ? Nu stim nici noi , daca aveti o idee poate ne scrieti .

De ce SELECTOR este o revista de constructii electronice pentru amatori ? Iata o intrebare la care putem raspunde. Sistem un grup de imparatimi ai electronicii la nivel de amator dar si ai electronicii profesionale datorita meseriei pe care o practicam . Dintotdeauna ne-am dorit sa citim o revista in care sa gasim scheme accesibile si ieftine dar performante de aparatura electronica de laborator , aparatura audio , automatizari , calculatoare personale si interfete insotite de indicatii constructive si explicatii asupra functionarii . Cum nu am descoperit revista dorita ne-am hotarit sa o scriem singuri .

Cui se adresaaza SELECTOR ? In primul rind electronistilor amatori , incepatori si avansati , studentilor de la facultatile de profil dar si profesionistilor electronicii , automaticii si informaticii care vor gasi lucruri interesante in revista .

Ce dorim de la SELECTOR ? Sa se constituie intr-o tribuna a schimbului de informatii tehnice , a exercitiului tehnic cotidian care sa pregateasca tineretul intre 7 si 70 de ani pentru impactul cu mileniul III , cu o societate tehnicizata si informatizata . Dorim de asemenea sa demonstram valabilitatea teoriilor economiei de piata , sa incercam soarta intreprinzatorilor particulari din Romania anului 1990 .

Cum vom proceda ? Vom publica scheme originale si preluate , bine documentate , incercate pentru verificarea performantelor . Vom apela la reviste de profil din Est si Vest si vom prelua pentru publicare constructiile valoroase care se pot adapta la gama de componente electronice care se produc in tara sau se pot procura din tarile vecine . Gradul de complexitate al montajelor prezentate va spori odata cu diversificarea gamei de componente electronice romanesti si cu aparitia doritelor magazine pentru hobby-isti care sa vinde componente import si aparatura de masura . Pina atunci ne propunem sa va ajutam sa va dotati un laborator electronic personal cu cheltuieli minime . Legatura cu cititorii o vom tine prin intermediul unei rubrici de corespondenta . Salutam de la inceput orice oferta de colaborare in conditiile care le vom preciza in cuprinsul revistei . Ne propunem sa va tinem la curent cu nouatatile domeniului abordat . Avem in vedere o rubrica de mica publicitate , de reclama si o rubrica TEST SELECTOR in care sa prezentam performantele reale ale unor produse electronice industriale .

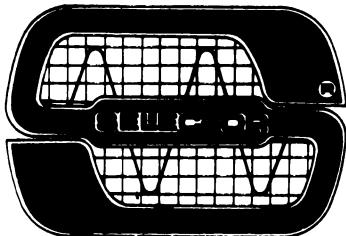
Ultima intrebare . Vom reusi ? Dumnezeu stie ! Depinde de noi dar si de interesul pe care i-l vom stinri printre dumneavoastra , cititorii , singurii nostri judecatori .

COLECTIVUL DE REDACTIE :

SABIN MATEUCA

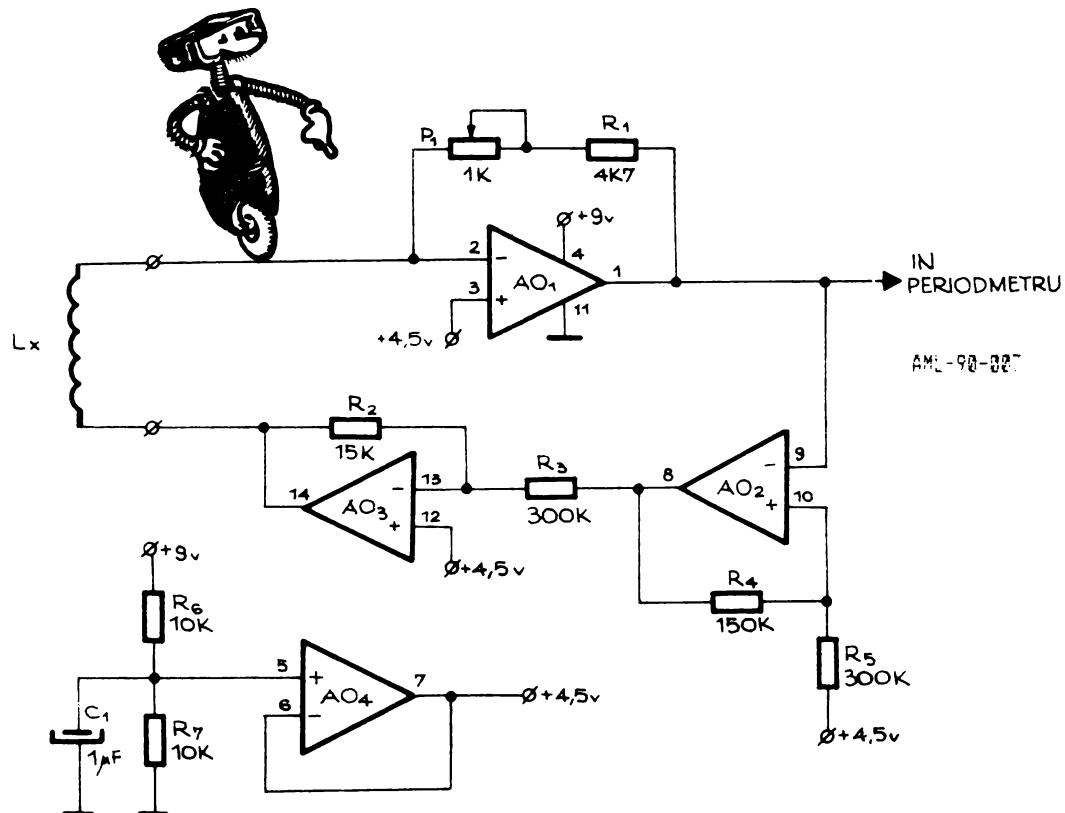
TEO BUTNAREANU

DAN PREDESCU



MĂSURAREA NUMERICĂ

A INDUCTANȚEI



Inductanta se poate măsura simplu cu o precizie de 10% daca bobina se conecteaza la un oscilator LR. Valoarea componentelor a fost aleasa astfel incit perioada oscilatorului in secunde sa fie egală cu 0.01*inductanta bobinei in Henry, pe un domeniu de la 0.5 mH pîna la cel putin 10 H. Astfel inductanta se poate măsura direct prin conectarea la ieșirea circuitului a unui frecvențmetru digital pus pe pozitia perioada.

AO_1 din circuitul integrat D084 (TL 084) lucreaza ca integrator in oscilatorul de baza, impreuna cu AO_2 un trigger Schmitt cu pragurile la 1/6 si 5/6 din tensiunea de alimentare si AO_3 divizor 1/20 de tensiune. AO_4 creeaza o referinta de tensiune egală cu jumătate din tensiunea de alimentare pentru AO_1, AO_2, AO_3 .

Din analiza circuitului rezulta ca:

$$L = (R_1 + P_1) * T / 52$$

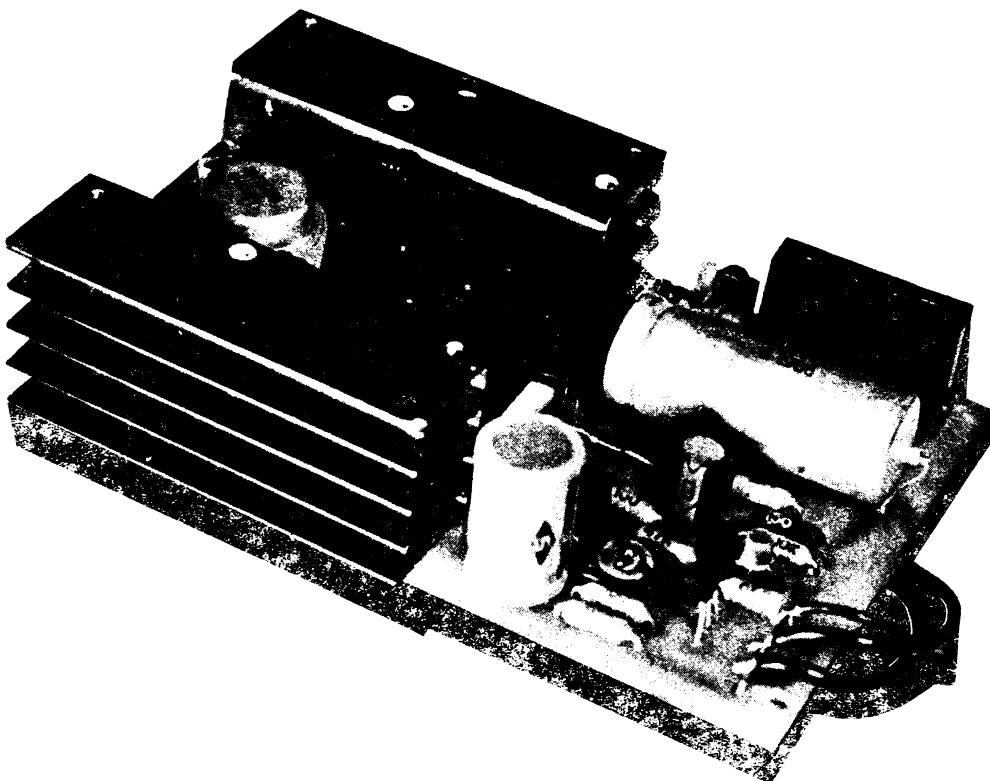
Daca ajustam P_1 astfel incit $R_1 + P_1 / 52 = 100$ rezulta:

$$L = 100 * T$$

Formula de mai sus presupune o rezistență mică a bobinei. Pentru fiecare ohm pîna la 10 ohm precizia măsurării scade cu aproximativ 0.1%. Pentru bobine cu rezistență considerabilă aceasta se măsoara și inductanța se calculează conform formulei:

$$L = (-R_1 * T / 4) \ln(0.9975 * R_1)$$

unde R_1 este rezistența bobinei in ohmi iar T perioada măsurată in Henry.



SURSA DE TENSIUNE +5v/2Amp. PENTRU CIRCUITE INTEGRATE TTL

AML-01-90-002

**aplicație
SIEMENS**

Nu va grăbiti citind acest titlu să întoarceti pagina "iar surse ...". Montajul descris are avantaje certe fata de realizari asemănătoare. Circuitul a fost proiectat de firma SIEMENS special pentru circuite TTL astfel incit alimentarea să și regla-jele săt dimensionate în acest scop. Potentiometrul $P_1=1\text{Kohm}$ reglează tensiunea dorita la ieșire, 5V în cazul nostru. Tensiunea de referință este generată de dioda Zenner DZ 6V8. Currentul de ieșire este maxim 2A determinat de puterea maxima disipata permisa de tranzistorul T4 2N3055. Pentru a garanta aceasta valoare este prevazut rezistorul R8 în serie cu semireglabilul P_2 .

Ambele limitează curentul de baza pentru T4 deci și curentul sau de colector. P_2 se reglează în funcție de consumul etajului alimentat dar nu mai mare de 2A.

Montajul poate fi de mare ajutor în cazul în care nu dispunem de un circuit 7805 sau ROB 323. În încheiere mai remarcam plasarea lui T4 pe circuitul de masă astfel încit nu este necesara izolarea de radiator. Pentru dimensionarea radiatorului se consideră o putere maximă disipată de 16-20W și se poate folosi programul pe care îl găsiți în acest număr al revistei.

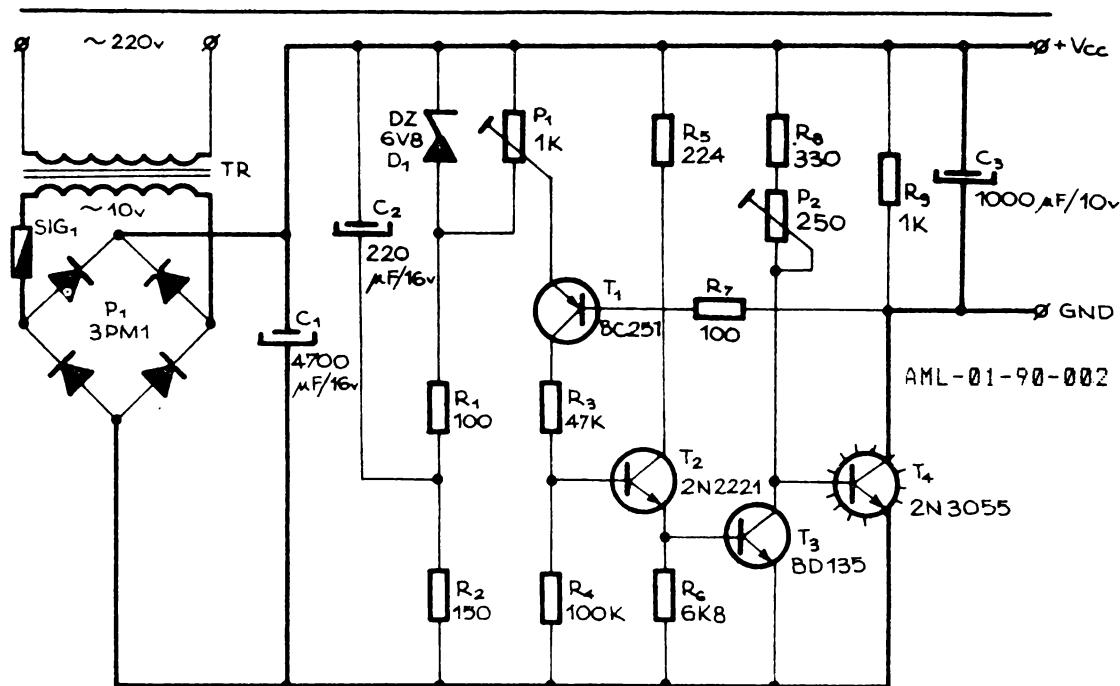


Figura 1. Schema electronica pentru o sursa stabilizata de 5V/2A. T4 se monteaza pe radiator. La fel punctele de diode. Traseele ingrosate vor fi dimensionate pentru 2A.

DATE TEHNICE :

Tensiune de intrare 220V, 50Hz
 Tensiune de iesire 5V
 Domeniu de reglaj 0.7...7V
 Current max. iesire 2A

Brum iesire < 2mV
 Rezistenta dinamica interna ~50ohm
 Coeficient de variazie a tensiunii de iesire ~0.2mV/grd

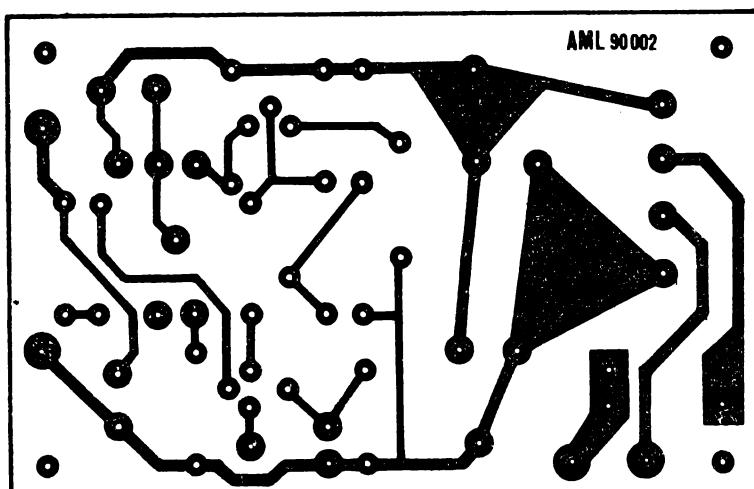
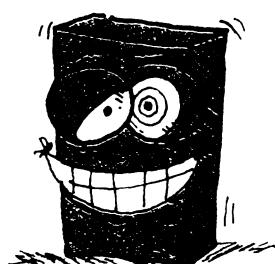


Figura 2. Desenul cablajului imprimat pentru sursa. Proiect in varianta simpla fata. Iesirile si intrarile pe placă se fac prin cose sau pini metalici.

LISTA COMPONENTE

Tr.	trofo. retea TV SPORT
P1	3PM1...8
R1	100 ohm
R2	150 ohm
R3	47 K
R4	100 K
R5	22 K
R6	100 ohm
R7	6K8
R8	338 ohm
R9	1 K
toate rezistoarele sunt RCG sau RPM 0.25-0.5 W / 5 %	
C1	4700 microF / 16-25V
C2	220 microF / 16V
C3	1000 microF / 10V
P1	1K / 0.25W semireglabil
P2	250 ohm/0.25W - - -
D1	DZ 6V8
T1	BC 251
T2	2N2221
T3	BD 135
T4	2N3055 /radiator

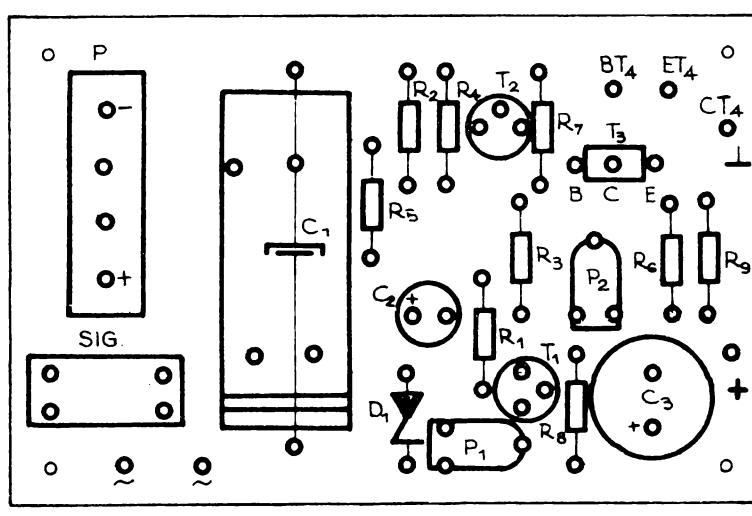


Figura 3. Reprezinta dispozitiva pieselor pe cablaj. Gabaritul este dat pentru componente din lista.

LUMINI DINAMICE

AUT-90-003

Cu mijloace simple se pot realiza efecte luminoase de mare atracție în discotecăi. Montajul propus actionează patru siruri de becuri montate intercalat producind un efect sa-i zicem "sarpe" luminos.

Schema prezentată în figura 1. are o funcționare simplă. Cu două porti logice NAND din capsula CDB 400 este construit un circuit astabil cu perioada determinată de grupurile R_2C_1 și R_3C_2 , reglabilă în limite strinse din P_1 . Oscilația dreptunghiulară este aplicată după trcerea prin două porti inversoare la cele două bistabili de tip D din capsula CDB 474 conectați în montaj T (D legat la Q negativ). Iesirile Q și \bar{Q} negativ ale celor două bistabili produc patru semnale defazate în timp de perioada $T/2$ fata de oscilator și umplere $1/2$.

Fiecare semnal comandă baza unui tranzistor NPN. Din colectorul fiecarui tranzistor semnalul este diferențiat de un condensator, alternanta negativă este suprimată de o dioda cu siliciu și este aplicat pe poarta tiristorului de pe o ramură din cele patru. În acest mod se produce aprinderea tiristoarelor periodic decalat pe fiecare ramură și efectul luminos dorit. Tensiunea retelei fiind redresată bialternantă stingerea tiristoarelor se face la trcerea curentului prin 0. În cazul aprinderii parazite a tiristoarelor se poate monta paralel pe fiecare din ele un grup RC serie cu valoarea 68 ohmi / 1W și 100 nF / 400 V.

Alimentarea montajului pe partea de comandă se face cu +5V stabilizat / 100 mA. Pe partea de forță alimentarea se face din retea 220 Vca. Cu componentele din figura 1. se pot comanda 500 W pe ramura constituită prin punerea în paralel de becuri de 220V / 10..15W.

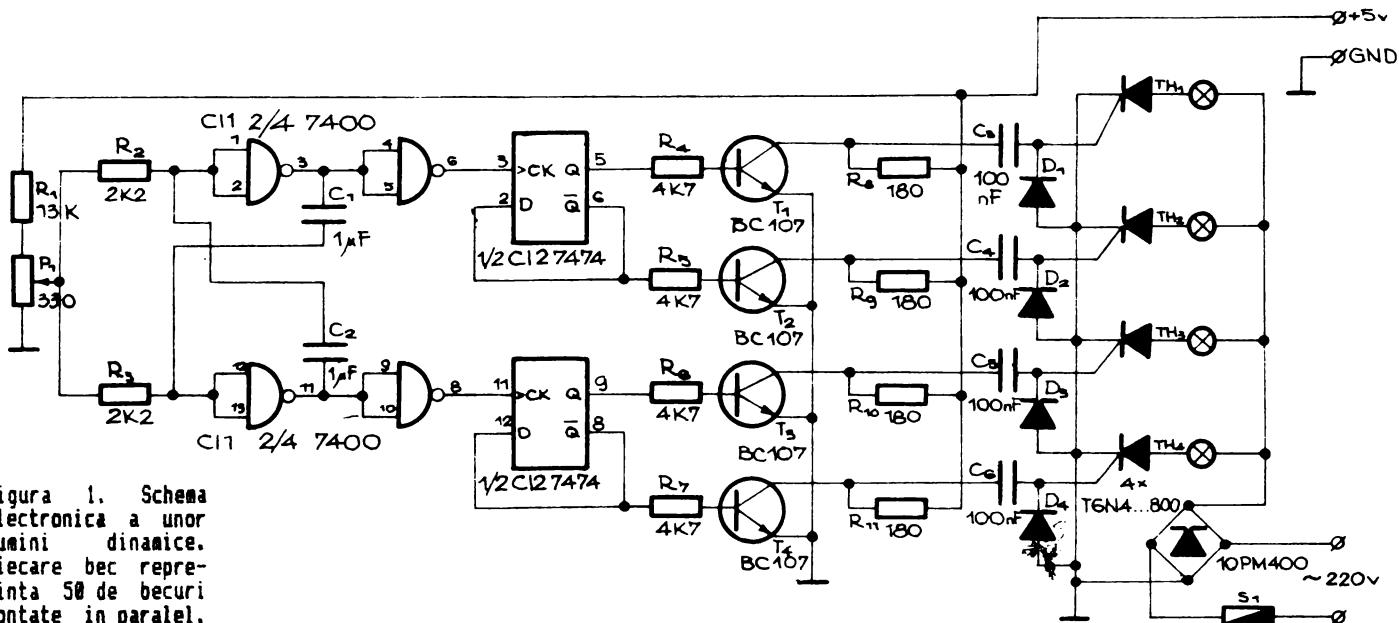


Figura 1. Schema electronică a unor lumini dinamice. Fiecare bec reprezintă 50 de becuri montate în paralel. Atenție, masa pe partea de comandă și forța sunt comune.

AUT -90-003

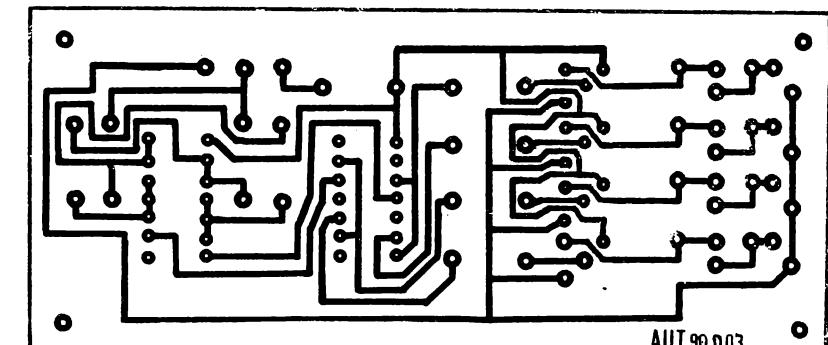


Figura 2. Cablajul imprimat pentru montajul de mai sus. Vedere dinspre partea placată. Linile punctate sunt străpuri montate pe fata cu piese.

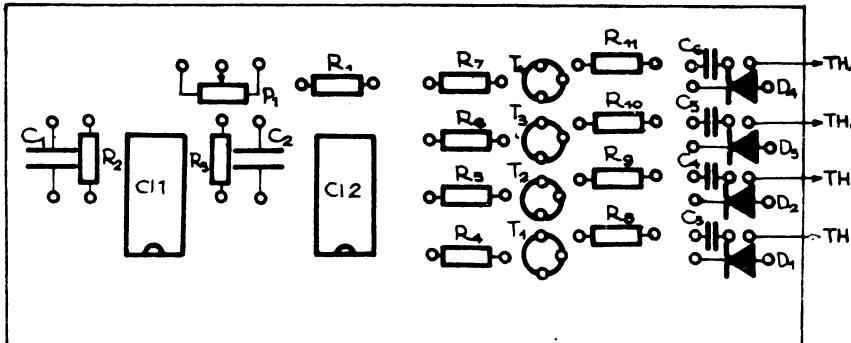


Figura 3. Dispunerea
piselor pe cablajul
imprimat si firele
de legatura cu
puntea redresoare,
tiristoare, alimentator
+5V si poten-
tiometru reglaj.

ATENTIE ! MONTAJUL FIIND
ALIMENTAT DIRECT DIN RETEAUA
ELECTRICA SE IMPUN A FI
RESPECTATE NORMELE NATIONALE
PENTRU CONSTRUCTIA SI
EXPLOATAREA DE APARATURA
ELECTRICA PENTRU EVITAREA
ELECTROCUTARII. RECOMANDAM O
CONSTRUCTIE MECANICA INGRIJITA
IN CUTIE DE MATERIAL IZOLANT,
P1 SA AIBA AXUL DIN MASĂ
PLASTICA , TIRISTOARELE SA FIE
IZOLATE DE RADIATOARE AR
ZIESIREA CATRE BECURI SA SE
FACA PRIN PRIZE ELECTRICE TIP
RETEA CASNICA 220 V .

P1	330 ohm
R1	13 K
R2,3	2K2
R4,5,6,7	4K7
R8...11	180 ohm
TOATE R: 0.25-0.5W RCG,MLT,RPM	
C1,2	1microF/6V TANTAL
C3,4,5,6	100 nF/250V PMP
CI1	CDB400, 7400
CI2	CDB474, 7474
D1,2,3,4	1N4004..7
TH1..4	T6N4...800
T1,2,3,4	BC 107,TUN
PM1	10PM4...800
S1	SIG. 10 A

LISTA DE COMPONENTE

Daca aveti un magnetofon sau casetofon ale carui performante sonore nu va multumesc, cu mecanica in buna stare, va propunem transformarea lui intr-un deck competitiv.

Preamplificatorul, a carui schema o aveti in figura 1., reda banda audio 20Hz...18kHz cu performante deosebite in domeniul dinamicii asigurate si al zgomotului propriu .

Caracteristici electrice:
nivel tensiune de iesire, mV:
.....250
raport semnal/zgomot,dB:
pentru cap magnetic casetofon URSS 3D24N.210 80mH semnal de intrare 0.23mV la 400Hz banda normala.....-61
aceleiasi date, banda crom sau metal.....-64
pentru cap magnetic casetofon SONY HPF WY-445A 160mH semnal de intrare 0.23mV la 400Hz banda normala.....-60
aceleiasi date, banda crom si metal.....-63
pentru cap magnetic magnetofon URSS 6D24N.40 80mH semnal de intrare 0.38mV la 400Hz banda normala, viteza
9.53.....-67
19.05.....-70
currentul consumat,mA:.....1.5
tensiunea alimentare,V.....12

PREAMPLIFICATOR UNIVERSAL

AHF-90-002

Performantele in privinta zgomotului sunt asigurate de un artificiu. Zgomotul propriu al unui tranzistor este direct proportional cu curentul de colector asigurat de punctul static de functionare. De asemenea amplificarea etajului cu tranzistor este direct proportionala cu acelasi curent. Scazind din polarizare curentul, scade zgomotul dar se pierde amplificarea. Folosind un tranzistor compus din doua exemplare, vezi T1 si T2 in figura 1. la curent mic de colector zgomotul este scazut iar amplificarea echivalenta cu a unui tranzistor la un curent de colector dublu.

Valorile componentelor din figura se refera la varianta pentru casetofon. In paranteza sunt date valorile pentru magnetofon(R1 si R14).

Figura 1. Schema electronica a unui canal de preamplificator de cap magnetic. Pentru varianta stereo montajul se executa de doua ori cu componente in clasa de precizie 5 sau 2%. Sursa de alimentare trebuie sa fie stabilizata si bine filtrata.

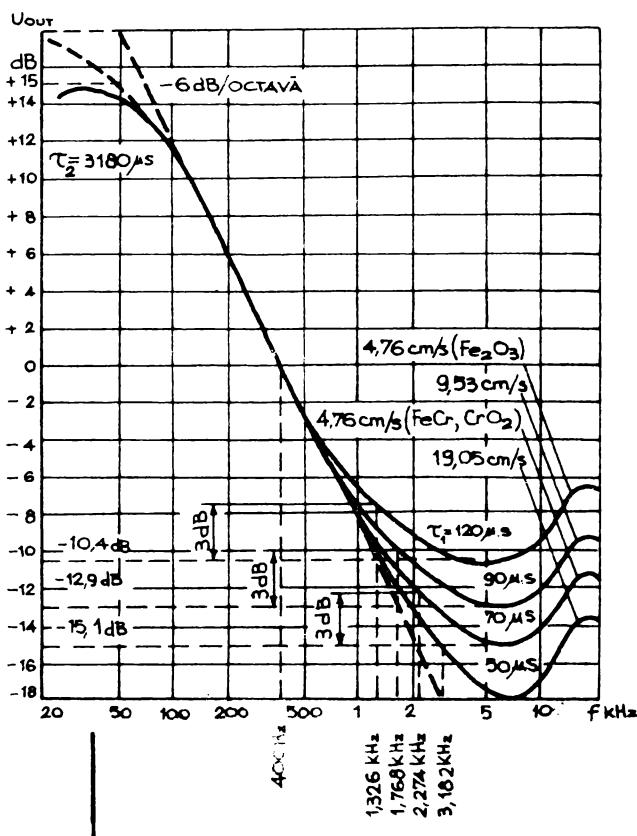
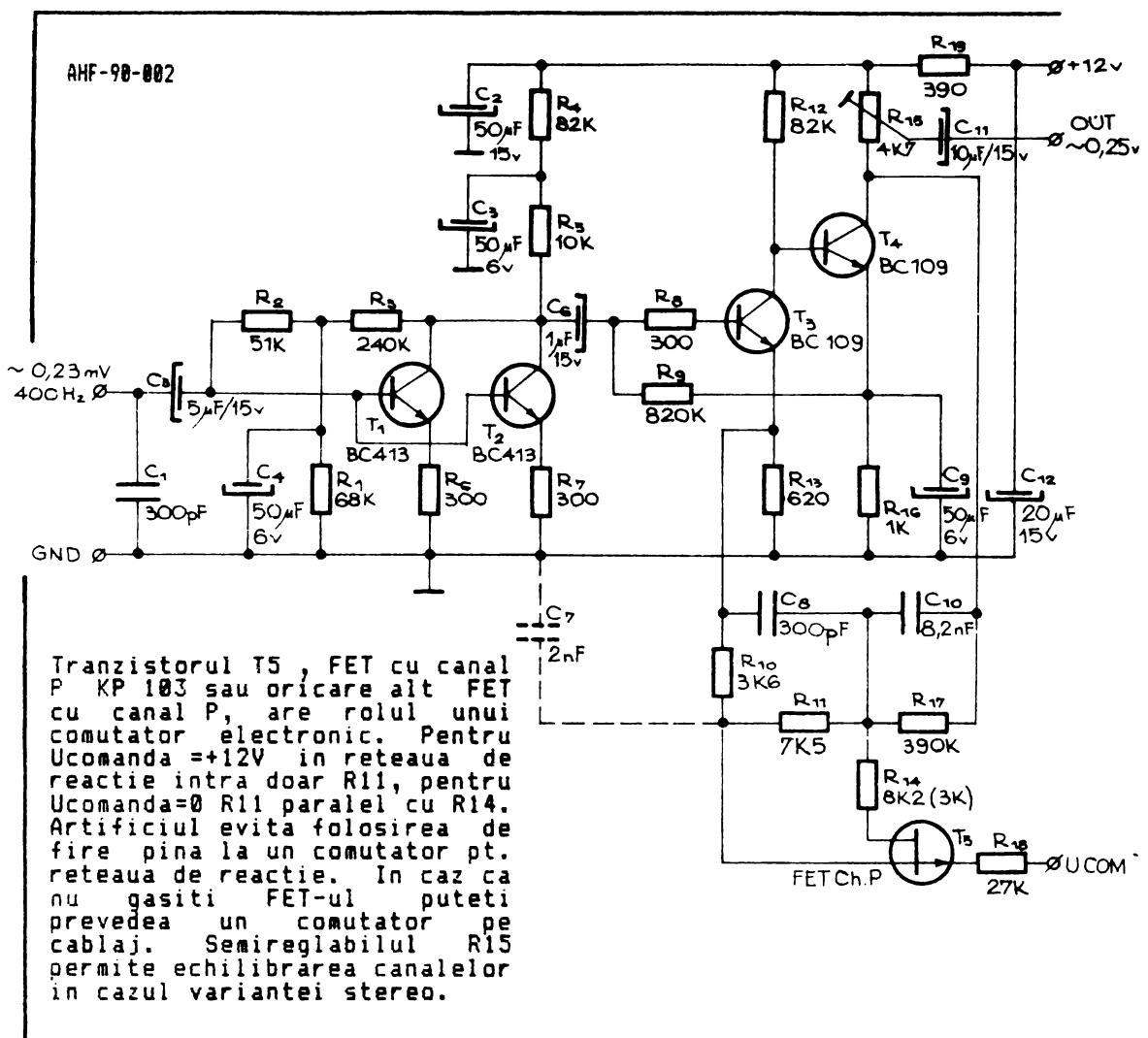


Figura 2. Diagrama caracteristica de ieșire functie de frecventa pentru cele patru cazuri: casetofon cu banda Fe si Cr/Me, magnetofon viteza 9.5 si 19 cm/s

Condensatorul C_1 are valoarea de 100-300pF pentru casetofon si 470-820pF pentru magnetofon functie de valoarea impedantei capului magnetic. El asigura cresterea nivelului frecventelor inalte la capatul benzii. Condensatorul C_7 se adauga pentru o cadere a caracteristicii amplitudine/freventa la capatul benzii audio, daca este cazul. Pentru atingerea performanteelor trebuie folosite componente de buna calitate, tranzistoare de zgomot redus, rezistoare cu pelicula metalica si condensatoare cu tantal sau tip japonez cu terminale pe o parte.

Pozitia $U_c=0$ este pentru banda metal sau crom la casetofon sau viteza 19 la magnetofon. Pentru $U_c=+12V$ avem corectia adaptata la banda normala de casetofon sau viteza 9.5 la magnetofon.

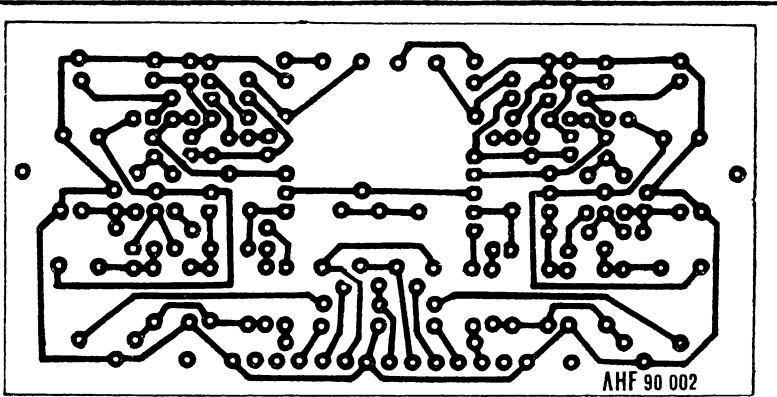


Figura 3. Desenul cablajului impriat scara 1/1 vedere din partea cu trasee. Cablajul se face pe dublu placat fata cu componentele raminind necorodata.

Pe aceasta fata se degajeaza gaurile cu un spiral 3mm cu exceptia gaurilor marcate cu doua cercuri.

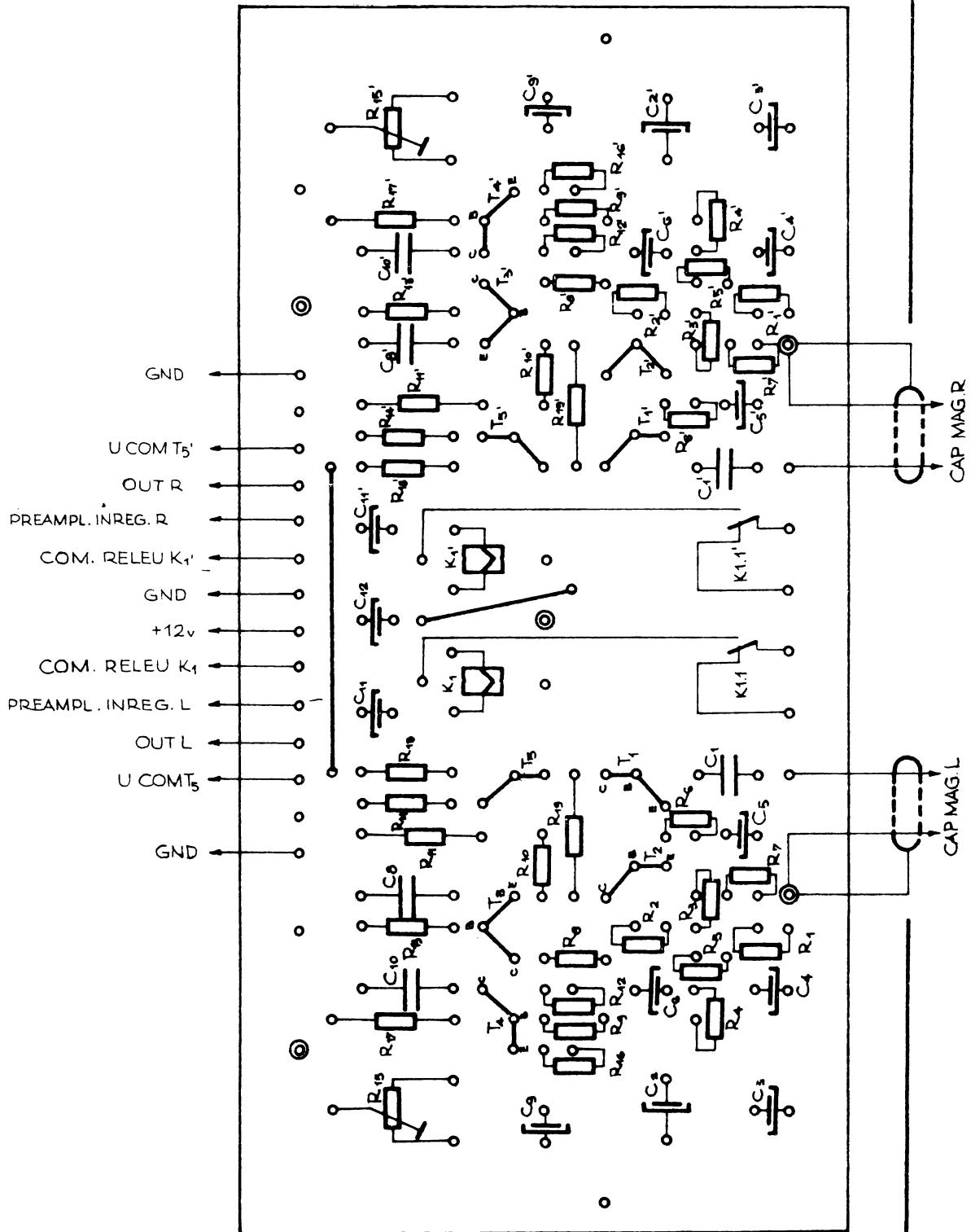


Figura 4. Dispunerea componentelor la scara 2/1. Prin gaurile marcate cu cerc dublu se face legatura de masa intre cele doua fete ale cablajului. Cele doua relee care apar in figura comuta capul magnetic spre amplificatorul de inregistrare. Ele pot lipsi in varianta de fata.

MS~DOS, GWBASIC

SI CAD

C16-90-001

Programul listat in articol este scris in GWBASIC si poate fi rulat pe un calculator personal compatibil IBM PC, XT sau AT operind sub sistem de operare MS-DOS.

Programul permite dimensionarea unui radiator termic cind sunt cunoscute sursele de caldura, puterea dissipata si pozitia fiecareia.

Suprafata radiatorului ipotecic este impartita de o grila 3/5 linii perpendiculare in functie de care se da pozitia surselor de caldura. Rezultatul se obtine sub forma unei distributii de temperaturi in nodurile grilei.

Conditiile initiale ale programului presupun o grila X/Y 3/5 care poate fi marita modificand linia 40. Evident, timpul de calcul creste peste cele 20-30 de secunde initiale. Temperatura ambianta de 25 gradeC se poate modifica in linia 50.

Pentru exemplificare prezentam o rulare a programului.

Se selecteaza materialul din care este facut radiatorul intre aluminiu, cupru, alama sau otel. Se alege coeficientul de expunere al radiatorului intre 0.5 si 4. Apoi, se introduce pe rand puterea dissipata de fiecare sursa si pozitia relativă fata de grila in ordinea X,Y. Cu 0 se termina introducerea datelor. Se introduc dimensiunile geometrice in ordinea lungime/latime/grosime.

Programul calculeaza si afiseaza pozitia surselor de temperatura si distributia temperaturilor pe grila propusa.

Nu uitati sa incarcati in memorie modulul GRAPHICS.COM din MS-DOS pentru a putea lista rezultatele.

RUN

STEADY STATE HEATSINK SIMULATION

- 1 . ALUMINIUM
- 2 . COPPER
- 3 . BRASS
- 4 . MILD STEEL

SELECT MATERIAL (1-4) ? 1
EXPOSED SURFACE RATIO (0.5-4) ? 2

ENTER 0 TO FINISH

HEAT INPUT (WATTS) ? 14

GRID LOCATION (1- 3 ,1- 5) ? 32,1

HEAT INPUT (WATTS) ? 14

GRID LOCATION (1- 3 ,1- 5) ? 2,5

HEAT INPUT (WATTS) ? 5.745

GRID LOCATION (1- 3 ,1- 5) ? 3,3

HEAT INPUT (WATTS) ? 0

STEADY STATE HEATSINK SIMULATION

PLATE DIMENSIONS

LONG EDGE (MM) ? 375

SHORT EDGE (MM) ? 180

MATERIAL THICKNESS (MM) ? 4

Factorising Jacobian

Solving Equation Set

At iteration 1 Error in T = 20.71947

At iteration 2 Error in T = 1.579614

At iteration 3 Error in T = 4.546737E-02

At iteration 4 Error in T = 1.650289E-03

STEADY STATE HEATSINK SIMULATION

ALUMINIUMHEATSINK IN AIR AT 25 DEG C

SIZE = 375 BY 180 BY 4 MM

WEIGHT = 729 GRAMS

HEAT SOURCES (WATTS)

0	14	0
0	0	0
0	0	5.75
0	0	0
0	14	0

TEMPERATURE DISTRIBUTION (DEG C)

47.75	51.21	48.02
45.48	46.27	46.22
44.76	45.57	47.27
45.48	46.27	46.22
47.75	51.21	48.02

Break in 1480

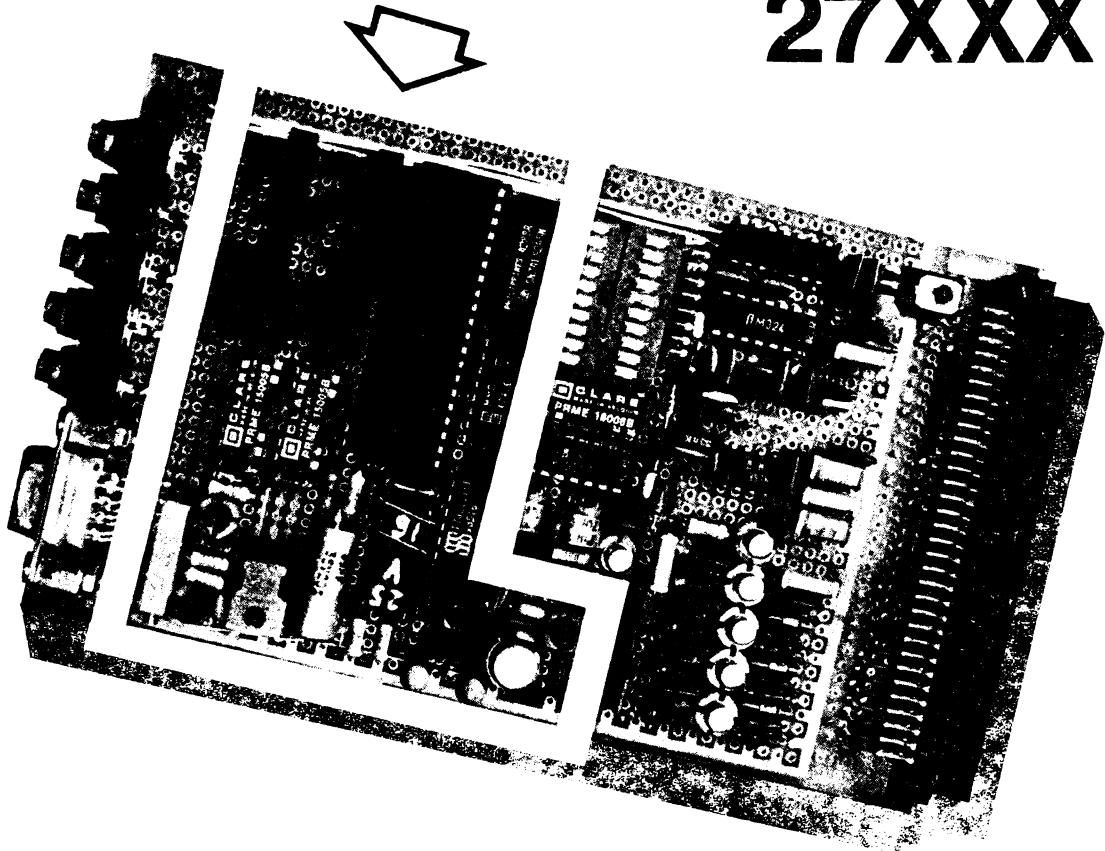
```

10 REM HEATSINK MODELLING PROGRAM
20 REM J.M.HOWELL
30 DEF FNA(X)=INT(X#100)/100
40 NX=3:NY=3:N=NX*NY
50 TAMB=25:KR=5.14E-14:KC=1.98E-06
60 DIM W(N),T(N),A(N,N),E(N),BT(N)
70 RESTORE
80 DATA "ALUMINIUM",0.230,2.7,"COPPER",0.377,8.9
90 DATA "BRASS",0.112,8.3,"MILD STEEL",0.052,7.8
100 GOSUB 1490
110 FOR I=1 TO 4
120 READ MS,X,X
130 PRINT I;";";MS
140 NEXT I
150 PRINT
160 INPUT "SELECT MATERIAL (1-4) ";M
170 IF M<1 OR M>4 THEN GOTO 160
180 INPUT "EXPOSED SURFACE RATIO (0.5-4) ";E
190 IF E<.5 OR E>4 THEN GOTO 180
200 WI=0
210 PRINT:PRINT "ENTER 0 TO FINISH"
220 INPUT "HEAT INPUT (WATTS) ";W
230 IF W<0 THEN GOTO 340
240 PRINT "GRID LOCATION (I-";NX;";I-";NY;"); "
250 INPUT I,J
260 IF I<1 OR I>NX OR J<1 OR J>NY THEN GOTO 310
270 K=I+J*NX-NX
280 W(K)=W(K)+W
290 WI=WI+W
300 GOTO 320
310 PRINT I;".";J; " IS BEYOND EDGE OF PLATE "
320 PRINT
330 GOTO 220
340 GOSUB 1490
350 PRINT "PLATE DIMENSIONS"
360 INPUT "LONG EDGE (MM) ";Y
370 INPUT "SHORT EDGE (MM) ";X
380 INPUT "MATERIAL THICKNESS (MM) ";Z
390 PRINT
400 IF Z>0 AND X>=Z AND Y>=X THEN GOTO 430
410 PRINT "PLEASE ENTER IN CORRECT ORDER"
420 GOTO 360
430 REM Determine Heat Transfer Properties
440 RESTORE
450 FOR I=1 TO M
460 READ MS,KM,RHO
470 NEXT I
480 HX = KM*Y*Z/X*NX/NY
490 HY = KM*X*Z/Y*NY/NX
500 REM Define Dissipation Coefficient constants
510 B4=(273+TAMB)^4
520 S=X/NX*Y/NY*E
530 REM Find average plate temperature
540 T=50
550 FOR I=1 TO 5
560 GOSUB 1540
570 T=T+WI-NX*NY*H
580 NEXT I
590 REM Find slope of heat loss curve
600 GOSUB 1540
610 H0=H
620 T=T+1
630 GOSUB 1540
640 DHDT=H-H0
650 REM Set up jacobian matrix
660 FOR I=1 TO NX
670 FOR J=1 TO NY
680 K=I+J*NX-NX
690 A=DHDT
700 IF I>1 THEN A(K-1,K)=HX:A=A+HX
710 IF I<NX THEN A(K+,K)=HX:A=A+HX
720 IF J>1 THEN A(K-NX,K)=HY:A=A+HY
730 IF J<NY THEN A(K+NX,K)=HY:A=A+HY
740 A(K,K)=A
750 NEXT J
760 NEXT I
770 PRINT "Factorising Jacobian"
780 REM Perform LU decomposition on jacobian
790 FOR I=1 TO N-1
800 FOR J=I+1 TO N
810 A=-A(I,J)/A(I,I)
820 A(I,J)=A
830 FOR K=I+1 TO N
840 A(K,J)=A(K,J)+A(K,I)*A
850 NEXT K
860 NEXT J
870 NEXT I
880 PRINT "Solving Ecuation Set"
890 L=0
900 REM Main iteration loop start
910 REM Find error term
920 FOR I=1 TO NX
930 FOR J=1 TO NY
940 K=I+J*NX-NX
950 T=T(K)
960 GOSUB 1540
970 E=-H+W(K)
980 IF I>1 THEN E=E+HX*(T(K-1)-T)
990 IF I<NX THEN E=E+HX*(T(K+1)-T)
1000 IF J>1 THEN E=E+HY*(T(K-NX)-T)
1010 IF J<NY THEN E=E+HY*(T(K+NX)-T)
1020 E(K)=E
1030 NEXT J
1040 NEXT I
1050 REM solve matrix equation for DT
1060 FOR I=1 TO N-1
1070 FOR J=I+1 TO N
1080 E(J)=E(J)+A(I,J)*E(I)
1090 NEXT J
1100 NEXT I
1110 FOR I=N TO 1 STEP -1
1120 DT(I)=E(I)
1130 FOR J=N TO I+1 STEP -1
1140 DT(I)=DT(I)-DT(J)*A(J,I)
1150 NEXT J
1160 DT(I)=DT(I)/A(I,I)
1170 NEXT I
1180 REM coapute norm of DT and update T
1190 D2=0
1200 FOR I=1 TO N
1210 D2=D2+DT(I)*DT(I)
1220 T(I)=T(I)-DT(I)
1230 NEXT I
1240 DT=SQR(D2/NX/NY)
1250 REM Loop monitoring
1260 L=L+1
1270 PRINT "At iteration ";L;" Error in T =";DT
1280 IF DT>.02 THEN GOTO 900
1290 REM Output Results
1300 GOSUB 1490
1310 PRINT MS;"HEATSINK IN AIR AT";TAMB;" DEG C"
1320 PRINT "SIZE =";Y;"BY";X;"BY";Z;"MM"
1330 PRINT "WEIGHT =";X*Y*Z*RHO/1000;"GRAMS"
1340 PRINT "PRINT"HEAT SOURCES (WATTS)"
1350 FOR J=1 TO NY
1360 FOR I=1 TO NX
1370 PRINT TAB(I*12-11);FNA(W(I+J*NX-NX));
1380 NEXT I
1390 PRINT
1400 NEXT J
1410 PRINT:PRINT "TEMPERATURE DISTRIBUTION (DEG C)"
1420 FOR J=1 TO NY
1430 FOR I=1 TO NX
1440 PRINT TAB(I*12-11);FNA(T(I+J*NX-NX)+TAMB);
1450 NEXT I
1460 PRINT
1470 NEXT J
1480 STOP
1490 REM Print title
1500 CLS
1510 PRINT:PRINT "STEADY STATE HEATSINK SIMULATION"
1520 PRINT
1530 RETURN
1540 REM Find heat loss H for temp rise T
1550 A=T-TAMB*273
1560 HR=KR*(A*A*A-A^4)
1570 HC=KC*SQR(SQR(ABS(T+TAMB)))
1580 H=(HR+HC)*5
1590 RETURN

```

PROGRAMATOR EPROM

27XXX



AML-90-001

Prezentam o realizare practica cu unele completari a programatorului de memorii EPROM 2716, 2764, 27128, 27256 propus de domnul Emil Laurentiu in Almanahul TEHNIM 1990, pagina 132.

Montajul reprezinta o extindere a unui homecomputer Sinclair ZX Spectrum sau compatibil cu un dispozitiv necesar in laboratorul amatorului pentru dezvoltarea de programe.

Fata de montajul initial am amplificat semnalele pe magistrala de date cu un circuit buffer 74LS245 astfel incit sa nu se modifice incarcarea BUS-ului de date al calculatorului. Pentru simplificare si consum redus am inlocuit cele trei numaratoare CDB 493 cu un circuit CMOS MMC 4040. Am adaugat un circuit pentru obtinerea tensiunii de programare Vpp de 12.5V, 21V sau 25V, necesare functie de tipul EPROM-ului, construit in jurul unei surse integrate programabile ROB 317 cu circuite aferente de

protectie la aplicarea tensiunii Vpp in lipsa tensiunii Vcc +5V. S-a prevazut conectarea simultana a circuitelor Vpp si Vcc la EPROM prin relee actionat prin comutator manual, intr-o varinta ulterioara dorindu-se alimentarea EPROM-ului numai pe durata operatiilor cu acesta prin comanda din calculator. In varianta prezentata nu s-a putut realiza acest deziderat toate iesirile de port din Z80-P10 fiind ocupate.

Programarea hard a tipului de EPROM si a tensiunii Vpp necesare se face prin intermediul a trei dip-header ptintru cablu plat. Se inlatura capacul, se fac strapurile necesare si se lipesc rezistorii Rp conform figurii 2.

Atentie ! Valoarea tensiunii Vpp in cazul memoriilor 2764, 27128 si 27256 trebuie determinata din cataloge, aplicarea gresita a acesteia ducind la distrugerea EPROM-ului.

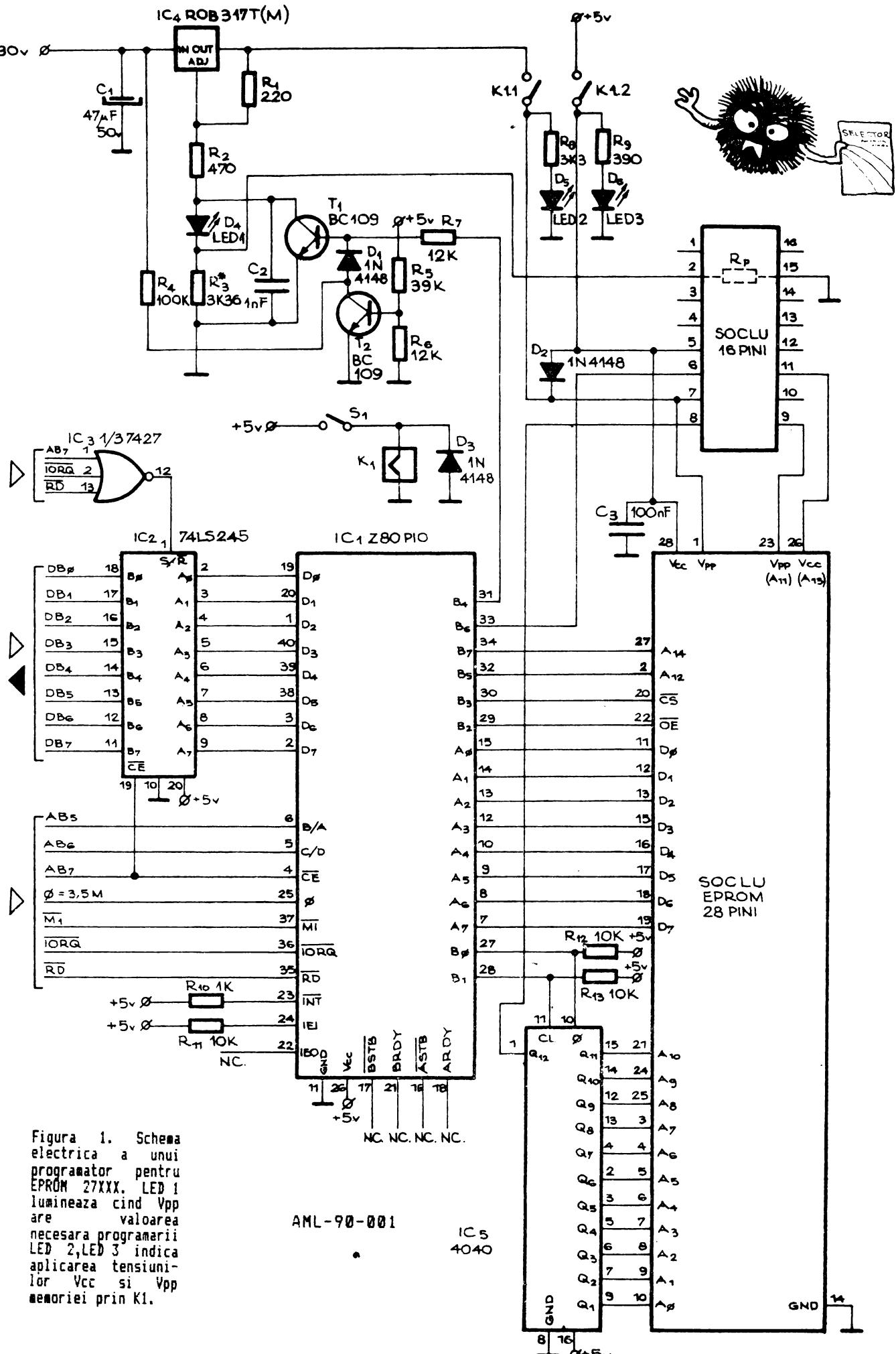


Figura 1. Schema electrica a unui programator pentru EEPROM 27XXX. LED 1 lumineaza cind V_{pp} are valoarea necesara programarii LED 2,LED 3 indica aplicarea tensiunilor V_{cc} si V_{pp} memoriei prin K_1 .

Lista de componentes:

R1	220ohm
R2	470ohm
R3	3K36 1%
R4	100K
R5	39K
R6, R7	12K
R8	3K3
R9	390ohm
R10	1K
R11-13	10K
Rp	12K 1%
Rp	1K8 1%
toate R tip	RPM,MLT 0.25,0.5W
C1	47-100 microF tantal

C2	1 nF ceramic
C3	100 nF MS
D1-3	1N4148
D4-6	LED
T1, T2	BC 109...BC107 C
IC1	Z80-PIO
IC2	74LS245
IC3	74LS27
IC4	ROB 317T, LM 317T(M)
IC5	MMC 4040E
K1	releu 2 contacte
S1	comutator
	soclu CI DIL 16
	soclu CI DIL 28
	DIPheader 16 - 3 buc.

dusa

ALMANAH TEHNİUM 1990
pag. 132

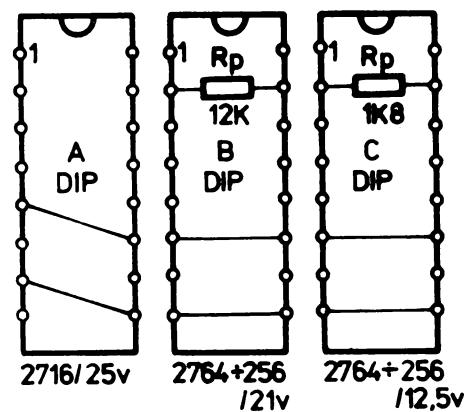


Figura 2. Cele trei DIP-uri necesare programarii tensiunii V_{pp} la 12.5V, 21V respectiv 25V. DIP-ul A nu are prevazuta Rp. Pentru DIP B si C Rp montata paralel cu RJ programmeaza sursa 317.

Modul de lucru:
Presupunem ca aveți înregistrat pe caseta programul BASIC și în cod mașina salvat conform indicațiilor din almanahul TEHNIMUM 1990.

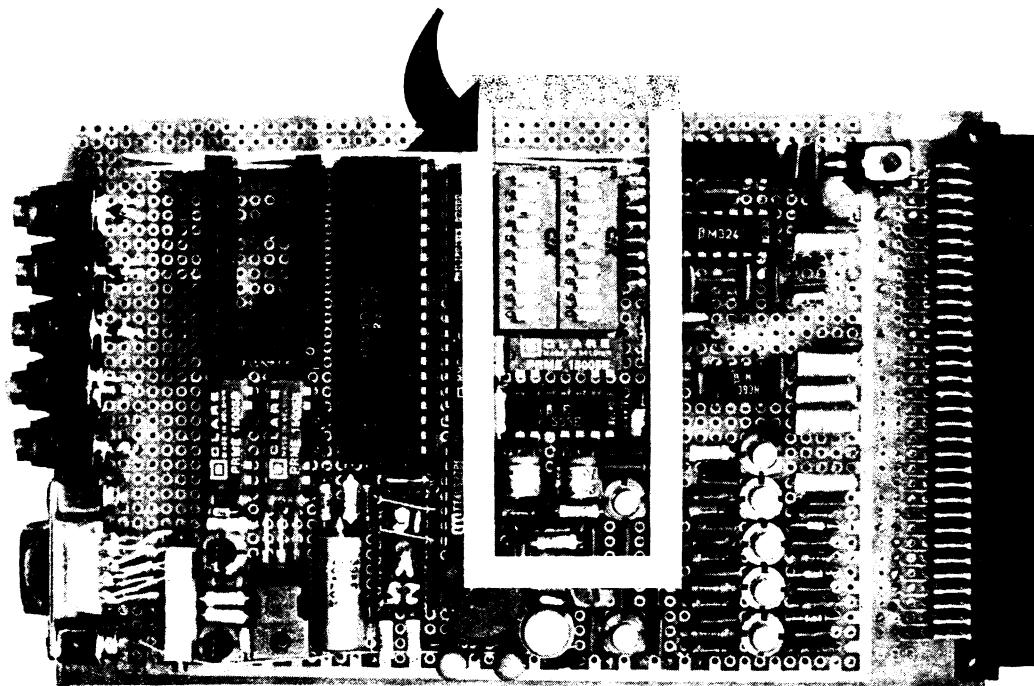
Dupa reset-area calculatorului se incarca programul. Comutatorul S1 este DFF si nu avem EPROM in soclu. La lansare bitul B4 din PIO este 0 si tensiunea Vpp are o valoare de 12.5V...25V conform programarii. Dupa selectia tipului de EPROM facem o operatie falsa, de exemplu Verificare EPROM, pentru a verifica comanda tensiunii Vpp. Introducem Dip-ul programator in concordanta cu tipul de EPROM ales si apoi EPROM-ul in soclu. Trecem S1 in pozitia ON. In continuare se pot face operatiile dorite.

pinout-ul memoriilor EPROM 27XXX

01	28
02	29
03/01/1	124/26
04/02/1	123/25
05/03/1	122/24
06/04/1	121/23
07/05/1	120/22
08/06/1	119/21
09/07/1	118/20
10/08/1	117/19
11/09/1	116/18
12/10/1	115/17
13/11/1	114/16
14/12/1	113/15

CIRCUIT AUTOFIRE PENTRU SINCLAIR ZX Spectrum

HCB-01-90-002



Montajul prezentat se adreseaza amatorilor de jocuri pe calculatoare SPECTRUM si compatibile. O clasa foarte mare de jocuri au drept comenzi directiile NSEV si o comanda de foc (FIRE). Rezolvarea jocului presupune de obicei miscarea rapida a unui obiect/personaj pe cele 4 directii si lovirea cu proiectile a altor personaje sau obiecte pentru obtinerea de puncte. Comenzile directie si foc trebuie alternate cu o rapiditate si precizie greu de atins chiar cu un joystick. Dificultatea este imprimata de program. Cum putem totusi rezolva jocul ? La jocurile vechi ,nimic mai simplu,blocam tasta FIRE si lucram numai din directii. La jocurile mai noi acest lucru duce la blocarea comenziilor de directie. Solutia ? Montajul propus intercepteaza magistralele de adrese si date ale calculatorului simulind apasarea intermitenta a unei taste programate dupa dorinta (fire).

Elementul principal al montajului este circuitul integrat timer 555 lucrind in montaj astabil cu perioada

regabila. Din potentiometrii semireglabili P1 si P2 putem controla separat constanta de incarcare si descarcare pentru condensatorul C1,deci putem programa duratele on/off ale tastei. Dioda LED D1 urmareste comutarea astabilului. Comutatorul SW alimenteaza montajul pornindu-l la dorinta.

T1 este o tasta electro-nica comandata de astabil. Programarea se face plasind T1 la intersectia unei adrese cu o linie de date prin comuta-toarele DIL1 , respectiv DIL2. Folosim "harta" din figura 2.

EXEMPLU:

Dorim sa programam FIRE pe tasta M. M se gaseste la intersectia A15/D2. Inchidem comutatoarele DIL1/8 pentru A15 si DIL2/3 pentru D2. Asta este tot. Daca SW este OFF si ne aflam in BASIC-ul SPECTRUM pe ecran o sa apara succesiv litera "M".

MODUL DE LUCRU:

La pornirea calculatorului SW este OFF. Se incarca jocul. In meniu se indica tasta FIRE . Se programeaza corespunzator. Se lanseaza jocul. Se trece SW in pozitie ON. Distractie placuta !

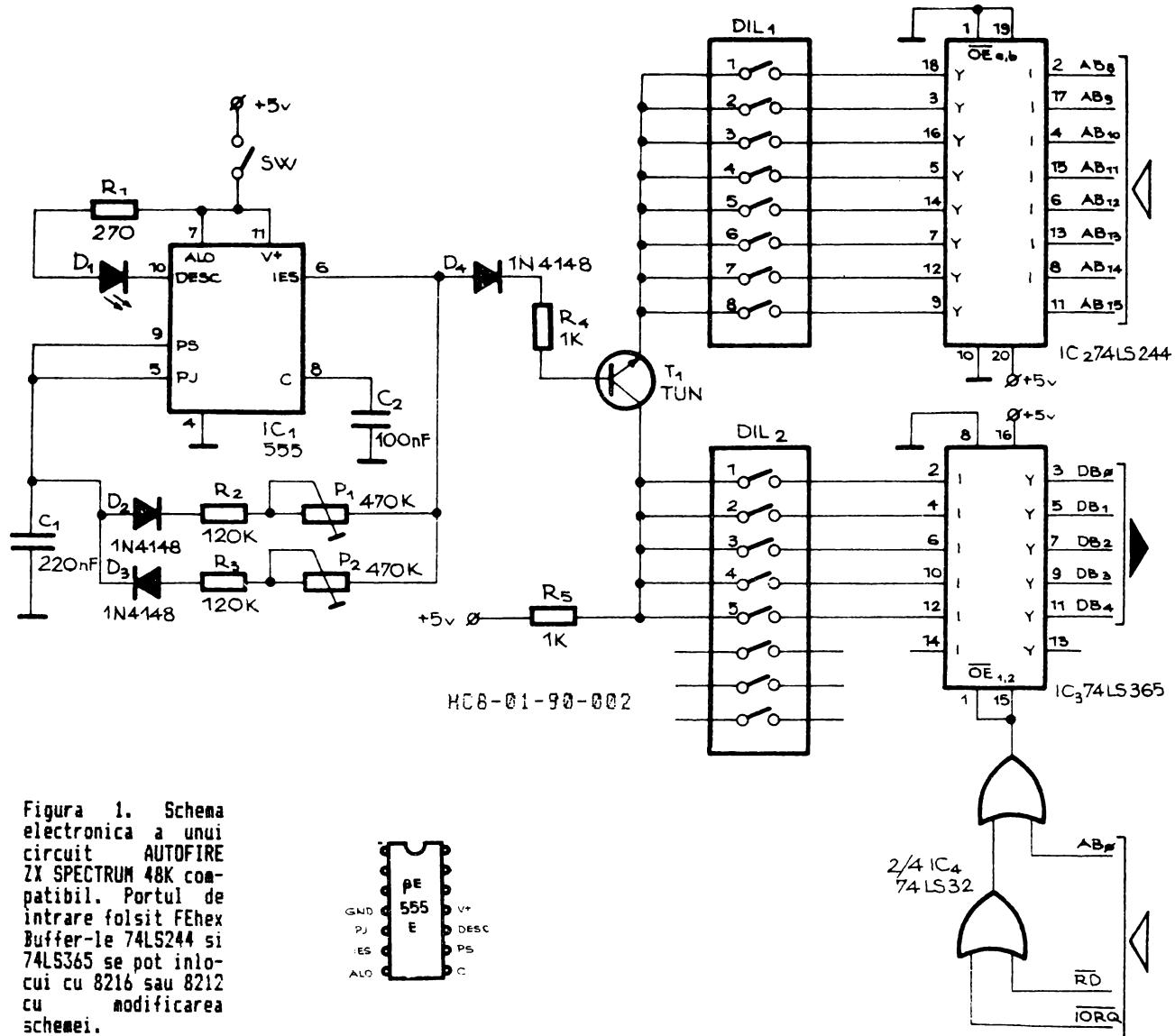


Figura 1. Schema electronica a unui circuit AUTO FIRE ZX SPECTRUM 48K compatibil. Portul de intrare folosit FHex Buffer-le 74LS244 si 74LS365 se pot inlocui cu 8216 sau 8212 cu modificarea schemei.

LISTA COMPONENTE

R1	270 ohm					
R2	120 k					
R3	120 K					
R4	1 K					
R5	1 K					
toate R	tip RPM,MLT 0.25W/10%					
P1	470 K / pot.semireg.					
P2	470 K / pot.semireg.					
C1	220 nF/10% PMP					
C2	100 nF/20% MS					
D1	LED rosu					
D2..D4	1N4148					
T1	TUN (BC107, BC171...)					
IC1	555 DIL 14					
IC2	74LS244					
IC3	74LS365					
IC4	2/4 74LS32					
SW	comutator 1 pozitie					
DIL1,2	comutator tip IC 8 buc.					

C SHIFT	Z	X	C	V	A ₈
A	S	D	F	G	A ₉
Q	W	E	R	T	A ₁₀
1	2	3	4	5	A ₁₁
Ø	9	8	7	6	A ₁₂
p	o	i	u	y	A ₁₃
ENTER	L	K	J	H	A ₁₄
SPACE	S SHIFT	M	N	B	A ₁₅

Figura 2. Harta simbolica folosita pentru programarea comenzii FIRE pe o tasta oarecare. Tasta dorita se gaseste la intersecția unei linii de date cu o linie de adresa.

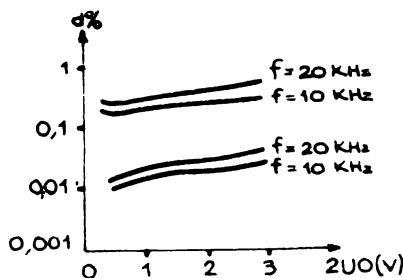


fig.3

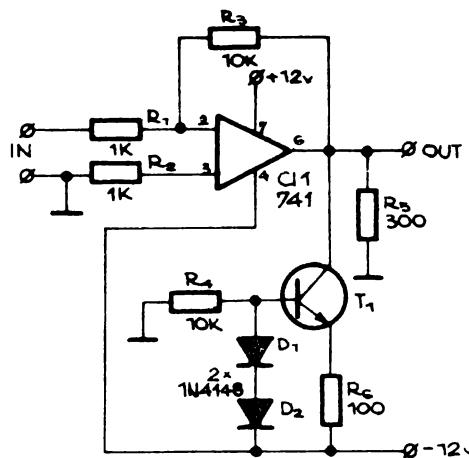


fig.2

Amatorii de aparatura muzicala de inalta fidelitate strimba din nas cind gasesc intr-o schema audio folosit batrinul OPAMP 741. Pe buna dreptate, pentru ca 741 are distorsiuni de "crossover" nenelegibile suparatoare pentru o ureche muzicala. Si totusi asta nu inseamna ca trebuie sa renutam la uzualul si ieftinul 741 in audio. Solutia o aveti in figura 2., un generator de curent constant pompeaza un curent suplimentar in iesirea OPAMP determinind functionarea acestuia in clasa A in loc de AB. Ca urmare distorsiunile in banda audio se reduc cu un ordin de marime spre 0.01 % ceea ce este perfect acceptabil (vezi figura 3.).

dupa WIRELESS WORLD No1579/84

IDEI

Aveti o pereche de casti si vreti sa le conectati la un casetofon sau magnetofon deck? Nimic mai simplu. Construiti montajul din figura 4. Desi simplu, performantele il situeaza in clasa HI-FI. Se recomanda realizarea in varianta stereo si utilizarea de casti cu impedanta de 50 sau 75 ohmi. Pentru 24 ohmi se inlocuieste perechea 2N2905-2N1613 cu BD136-BD135 sau echivalent. Raportul R7/R1 stabileste amplificarea in tensiune a montajului dupa dorinta. Pentru R1 se recomanda 10 kohmi.

dupa SDELOVACI TEHNICKA 2/82

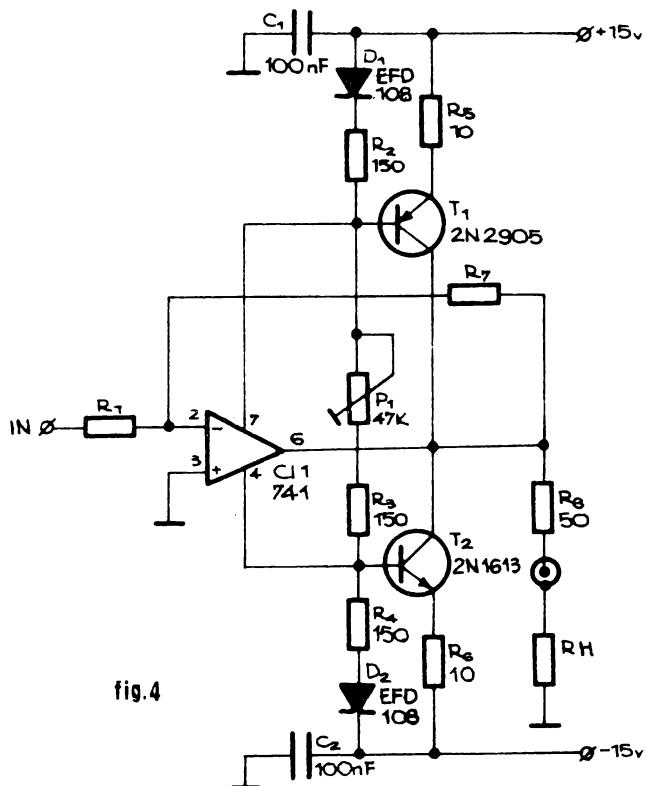


fig.4

Se poate intimpla sa avem nevoie de un amplificator simplu de 2..3W si sa nu avem la indemina un TCA150 sau un TBA 810. In acest caz putem apela la mica trusa de piese de schimb TV pentru a folosi un amplificator de baleaj pe verticala TDA 1170 ca amplificator audio conform figurii 5. Potentiometrul P1 asigura un reglaj de ton de tip tare inalte. Daca nu dorim reglaj de ton P1 si C4 se elimină iar R2+R4 se inlocuiesc cu un rezistor de 240 kohmi.

dupa RTVELECTRONIKA 12/1983

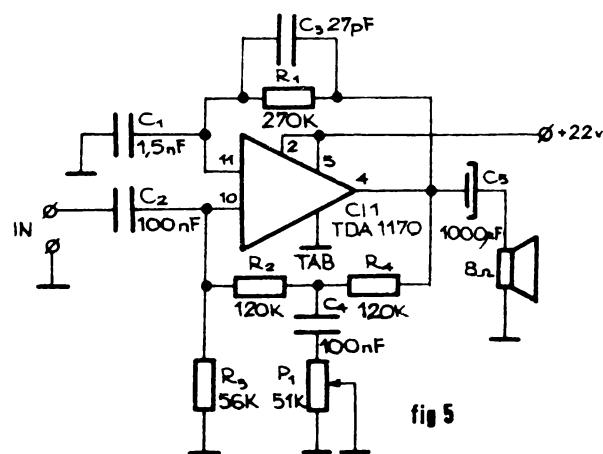


fig.5

ALIMENTAREA UNUI LED IN SITUATII NEOBISNUITE

Un simplu LED poate fi folosit de constructorii amatori pentru a indica conectarea unui aparat electric la retea in locul unui bec cu neon, componenta mai greu de gasit.

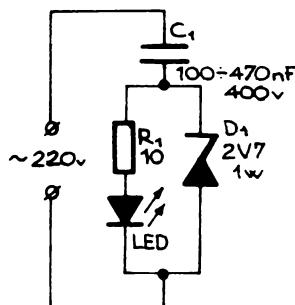
Figura 1. prezinta montajul concret. Condensatorul C_1 , cu dielectric hirtie sau polipropilena, limiteaza curentul absorbit de LED din reteaua de 220 V lucrind ca rezistor in curent alternativ. Pe durata semialternantei negative dioda zener D_2 functioneaza ca dioda obisnuita in polarizare directa limitind caderea inversa de tensiune pe LED. Pe durata semialternantei pozitive nu permite ca tensiunea pe LED D_1 si rezistorul R_1 sa depaseasca 2,7V.

Valoarea lui C_1 se alege functie de curentul dorit prin LED. Pentru $C_1=100\text{nF}$ curentul este de 4 mA iar pentru 470nF ajunge la 20 de mA.

Figura 2. prezinta un montaj util cind trebuie sa alimentam un LED dintr-o sursa de tensiune variabila. Montajul menite constant curentul prin LED pentru o tensiune la borne intre 5 si 24 V. Curentul maxim admis de un LED este de 50 mA dar peste 20 mA luminozitatea creste foarte putin. Este logic sa limitam curentul in jur de 20 mA cu un generator de curent constant construit ca in figura 2. Curentul variaza totusi intre 15 mA la 5V si 27mA la 24V.

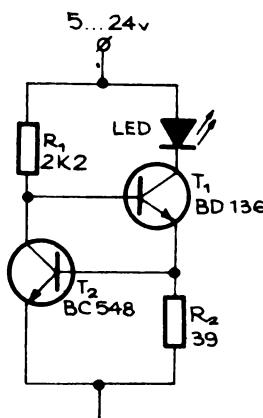
AUTOMATIZARI

fig.1



AUT-90-002

fig.2



dupa ELEKTOR IULIE/AUG.1981

SEMNAL SELECTOR

Ce se intimpla cu revistele TEHNIAU si STIINTA SI TEHNICA ? Refugii ale informatiei tehnice si stiintifice, singurele sustinatoare ale informaticii personale si ale constructorilor amatori de electronica in perioada de trista amintire, in mod paradoxal, acum cind totul le pare favorabil isi trag cu greu suful. Aparitii sporadice in numere duble, abonamente neonorate. Chiar nu se poate gasi alt sponsor in locul defunctului cc al utc ? Sa nu se poate gasi hirtie si loc in planul tipografilor acum cind toti vorbim de informatica, electronica, tehnologii de virf, de pregatirea tineretului ?

Domnilor din Ministerul Invatamantului si Stiintei credem ca alaturi de 1000 de publicatii periodice de informare, de comentariu politic, de amuzament, de sexologie pot aparea si doua publicatii tehnice si stiintifice de mare tiraj. Speram sa auzim vesti bune .

FAPT DIVERS; POSTA

FAPT DIVERS...FAPT DIVERS...FAPT DIVERS

A aparut RET numarul 9 ! Daca nu ati aflat RET, adica Revista Electronicii Timisene ,este prima aparitie in domeniu publicatiilor tehnice particulare dupa Decembrie 89 . Cu aparitie bilunara la Timisoara si gasita destul de greu si in Bucuresti ,revista abordeaza un domeniu vast din cimpul electronicii , automaticii si informaticii pentru amatori . Putem citi in numarul 9 : Receiver satelit , continuarea unui ciclu de articole foarte documentate referitoare la receptoarele TV satelit ;lumina dinamica,o constructie pentru incepatori ;MicroTim un calculator compatibil ZX Spectrum 48K; Videodiscul un articol explicativ bine facut . Punctele slabe ale revistei ar fi prezentarea grafica incarcata si nivelul foarte diferit al constructiilor prezentate . De asemenea, foile de catalog au aerul unor umpluturi de spatiu tipografic si isi pierd utilitatea fiind lipsite de continuitate . Mult succes si viata lunga !

CORESPONDENTIA SELECTOR --- **CORESPONDENTIA SELECTOR**

Rubrica este destinata dialogului intre redactie si cititor . Pe adresa acestei rubrici asteptam sugestii pentru imbunatatirea revistei , intrebari referitoare la montajele prezентate . Putem oferi lameniri suplimentare la articolele aparute , va putem pune in legatura cu autorii diverselor materiale . Asteptam sa ne scrieti ce montaj particular doriti sa gasiti in revista si gradul lui de complexitate (ex. frecvmetru analogic cu tranzistoare sau cu amplificatoare operationale sau frecvmetru digital cu circuite integrate TTL sau CMOS) .

Va rugam sa insotiti intrebarile de numarul de cod al articolului la care va referiti , numar pe care il gasiti in revista .

In numerele urmatoare vom putea insera anunturi de mica publicitate pe profil , in mod gratuit daca dumneavoastră veti folosi Talonul de publicitate . Talonul va apărea începând cu numarul urmator .
Pe baza de contract ferm putem să va incredintăm un număr de exemplare ale revistei pentru distribuire . Dorim ca dumneavoastră să fiți autorizat pentru difuzarea

Daca doriti un raspuns personal, in orice problema insotiti scrisoarea dumneavoastră de un plic francat corespunzator, cu numele si adresa dumneavoastră scrisă pe el.

REFRACTIA SELECTOR

CORESPONDENT

SELECTOR SERVICE 01-90

PENTRU A PUTEA SA VENIM IN INTIMPINAREA
DORINTELOR DUMNEAVOASTRA , VA RUGAM SA DECU-
PATI PREZENTUL TALON , SA IL COMPLETATI PE
VERSO EVIDENTIIND TIPUL DE MATERIALE PE CARE
DORITI SA LE GASITI IN NUMERELE VIITOARE ALE
REVISTEI SI SA IL EXPEDIATI PE ADRESA :

**REVISTA SELECTOR
C.P. 2-55-21
BUCURESTI**

VA MULTUMIM !

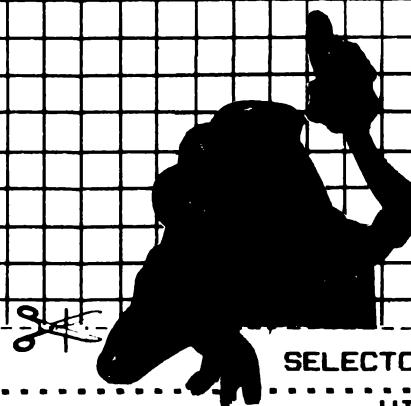
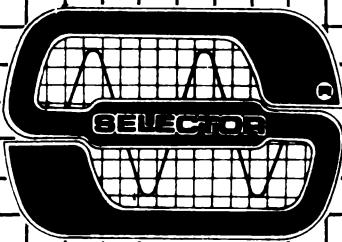
CATALOG ÎN SERIAL

STATE, RECLAME
CALCULATORI, JOCURI,
INFORMATIÎN DOMENIU, ECHTE SONORE

AUTOMATIZARI KC6335

APARATE DE LABORATOR jocuri de calcul

TEST SELECTOR audio hi-fi



SEL

SELECTOR SERVICE 01-90

VIRSTA.....

NUME.....
PROFESIE.....
ADRESA.....
COD POSTAL..... TELEFON.....
Marcati nivelul de interes pentru materialele
publicate: DEOSEBIT SLAB MEDIU FARA

1. AUDIO HI-FI
2. LABORATOR
3. AUTOMATIZARI
4. CALCULATOR HARD
5. JOCURI CALCULATOR
6. CALCULATOR SOFT
7. TEHNICA RADIO-TV
8. CATALOG
9. DEPANARE
10. MICA PUBLICITATE

00