

### Universitatea POLITEHNICA Bucuresti

Facultatea de Electronică, Telecomunicații și Tehnologia Informației



# Proiect 1 - Dispozitive și circuite electronice Generator de semnal dreptunghiular

Autor: Mures Elena Georgiana
Grupa: 434E-MON
Coordonator: Conf. Dr. Ing. Florin Drăghici
2023-2024

# **Cuprins**

1.	Tema proiectului	3
2.	Schema bloc	4
3.	Schema electrică	5
4.	Componența circuitului	6
5.	Relațiile de dimensionare	11
6.	Calcul analitic	.13
7.	Schema cu conectori	.19
8.	Layout	.21
9.	Instructiuni de utilizare	24

### 1. Tema proiectului

#### Tema 6 - Oscilator semnal dreptunghiular (N = 15)

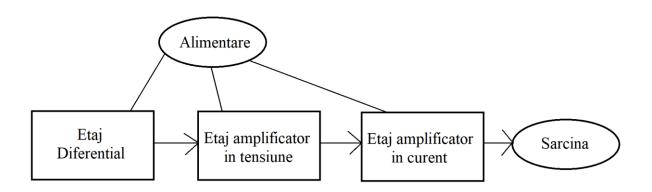
Să se proiecteze și realizeze un oscilator semnal dreptunghiular cu următoarele caracteristici:

- Frecvența de oscilație,  $f_0$ , reglabilă în intervalul:  $15 \div 45$  [KHz];
- Factor de umplere: 0.5;
- Sarcina la ieșire,  $R_L$ : 15 [K $\Omega$ ];
- Valoarea (vârf la vârf) a oscilației la ieșire,  $V_o$ , reglabilă în intervalul:  $0 \div 3$  [V];
- Semnalul la ieșire nu are componentă continuă;
- Domeniul temperaturilor de funcționare: 0<sup>o</sup> 70<sup>o</sup>C (verificabil prin testare în temperatură);
- Semnalizarea prezenței tensiunilor de alimentare cu diodă de tip LED.

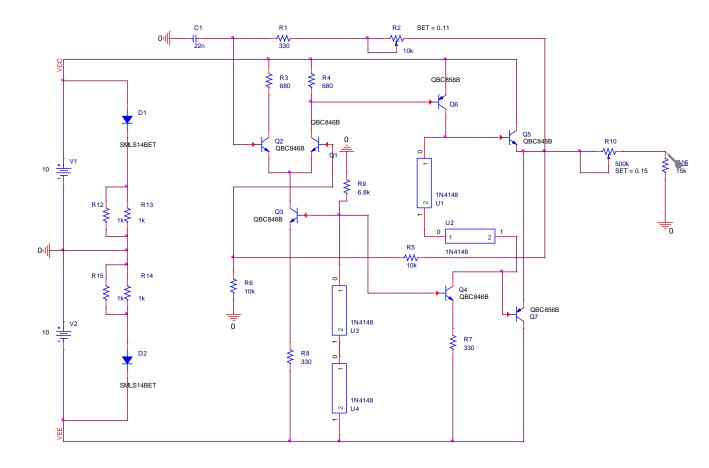
Circuitul va fi proiectat și realizat sub forma unui modul electronic a cărui structură de interconectare va fi concepută în:

Tehnologie SMT & PCB.

# 2.Schema bloc



# 3.Schema electrică



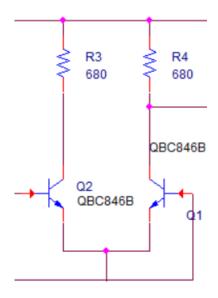
# 4. Componența circuitului

### 4.1. Sursa de alimentare



Avand in vedere  $U_{vv max}=3~V$ , tensiunea de saturatie a tranzistoarelor finale si tensiunea pe rezistorii din etajul final, putem alege o tensiune simetrica de  $\pm 10~V$  (o ramura cu 10~V si o ramura cu -10~V).

#### 4.2. Etajul diferențial

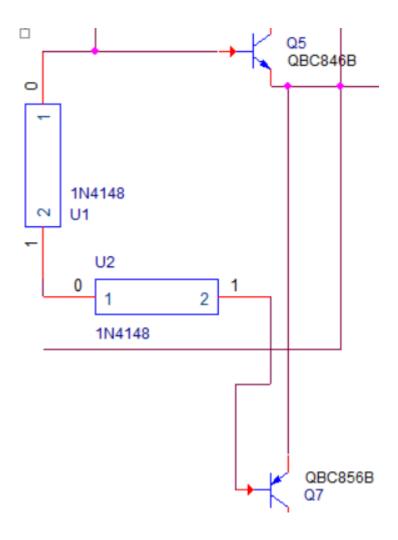


In acest circuit, etajul diferential este realizat prin tranzistoarele  $Q_1$  si  $Q_2$  BC846B, tranzistoare bipolare NPN (acestea avand emitoarele unite si alimentate la un curent constant  $V_{cc}$ ) si rezistntele  $R_3$ ,  $R_4$  care sunt conectate între colectorii tranzistoarelor și referința de tensiune.

Deoarece  $Q_1$  si  $Q_2$  vor avea aceeasi tensiune baza-emitor si curentii lor de colector vor fi egali, pentru a echilibra eventualele diferente de tensiune baza-emitor s-au utilizat doi rezistori,  $R_3$  si  $R_4$ .

In plus rezistentele de degenerare R<sub>3</sub>, R<sub>4</sub> au rolul de a controla curentul care intra pe colectorii diferentialului și pentru a stabili o anumită liniaritate și sensibilitate la semnal. Acest tip de configurare este folosit pentru a îmbunătăți performanțele etajului diferențial în ceea ce privește stabilizarea punctului de funcționare și reducerea distorsiunilor.

#### 4.3. Etajul amplificator in tensiune

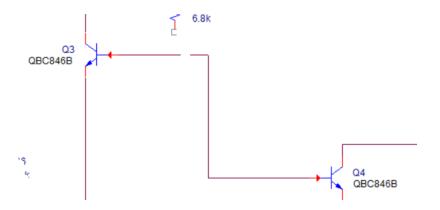


Etajul amplificator in tensiune amplifica semnalul care intra in etajul de iesire de clasa AB, format din cele doua diode  $(U_1, U_2)$  si tranzistoarele  $Q_5$ ,  $Q_7$ .

Etajul de iesire in clasa AB (caracterizat de distorsiuni medii și randament mediu), implică utilizarea a două dispozitive active (tranzistoarele  $Q_5$ ,  $Q_7$ ) care funcționează alternativ pentru a amplifica semnalele din cele două jumătăți ale ciclului semnalului alternativ: pe alternanta pozitiva  $Q_5$  este in RAN, iar  $Q_7$  in blocare, iar pe alternanta negative  $Q_7$  este in RAN iar  $Q_5$  in blocare.

Ca sa evitam suprapunerea blocarii ambelor tranzistoare pentru anumite valori ale semnalului de intrare, am folosit doua diode de tip 1N4148.

### 4.4. Etajul amplificator in curent

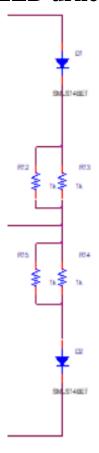


Sursele de curent asigură curenți independenți de rezistența de sarcină iar curentul nu trebuie să fie influențat de variația tensiunii de alimentare, a temperaturii sau a altor condiții de funcționare. Sursa de curent alimenteaza etajul diferential cu un current constant, acest curent impartindu-se in mod egal pe cele doua ramuri ale etajului diferential.

Tranzistorii  $Q_3$ ,  $Q_4$  care formeaza oglinda de curent sunt identici, iar  $Q_3$  care este conectat la emitorii etajului diferential si furnizeaza un current constant.

Cele doua diode de tip 1N4148 din acest etaj si cele doua din etajul amplificator in tensiune ajuta impotriva supraincalzirii, datorita apropierii lor una de alta fiind in formatiune de doua cate doua, astfel contribuie si la reducerea distorsiunilor.

#### 4.5.LED urile



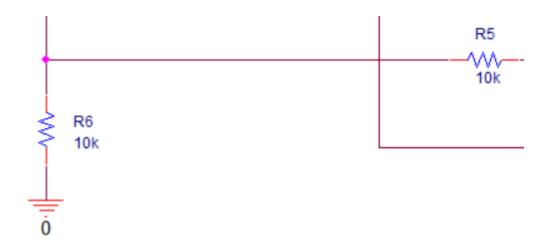
Am folosit diode de tip led  $(D_1,D_2)$  pentru a semnaliza alimentarea circuitului. Conform foii de catalog, diodele sunt de tip SMLS14BET iar tensiunea maxima admisa este de 3.3 V, iar curentul maxim de functionare este de 20mA.

Am inseriat LED-ul cu o grupare paralel  $R_{eq}$ =0.5 $k\Omega$  astfel incat pe dioda sa cada o tensiune intre 3.1V, iar curentul sa fie de cel putin 20 mA ca LED-ul sa se aprinda. Acelasi lucru este valabil si pentru gruparea paralel a rezistoarelor  $R_{12}$ ,  $R_{13}$ .

In acelasi timp, rezistentele au si rolul de protectie a diodelor.

## 5. Relațiile de dimensionare

## 5.1. Factorul de umplere



Factorul de umplere  $\tau$  este determinat de divizorul rezistiv  $R_6 \rightarrow R_5$  si acesta este egal cu  $R_6/(R_5 + R_6)$ .

Avand in vedere ca  $\tau$  trebuie sa fie 0.5, se ia  $R_5 = R_6$ .

 $R_5$  si  $R_6$  au fost luate cu valoarea de  $10~k\Omega$ , deoarece din simulari s-a constatat ca pe masura ce valoarea lor creste, creste si frecventa de oscilatie, iar valoarea de 10~kilohmi e tocmai potrivita pentru  $f_{min}$  si  $f_{max}$  ca sa fie cat mai apropiate de 15kHz respectiv 45kHz.

### 5.2. Frecvența de oscilație

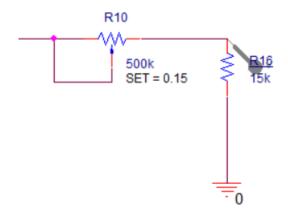


Frecventa de oscilatie este determinata de reteaua RC formata din  $R_1$ ,  $P_1$ =  $R_2$  si  $C_1$ .  $f_{min}$  si  $f_{max}$  conform cerintei trebuie sa fie 15 kHz respectiv 45 kHz.

- Avem relatia:  $T = 2*R_e*C_1*ln[(1 + \tau)/(1 \tau)]$  specifica oscilatorului de relaxare pe care m-am bazat.
- $\tau = 0.5 \Rightarrow T = 2*R_e*C_1$

•  $C_1 = 22$  nF, rezistenta  $R_1 = 330\Omega$  si potentiometrul  $P_1 = 10$  k $\Omega$  se obtine in simulari  $f_{min} = 14,28$  kHz pentru  $P_1$  la SET=0,115 si  $f_{max} = 45.45$  kHz pentru  $P_1$  la SET=0.011, valori apropiate de 10 kHz respectiv 30 kHz.

### 5.3. Amplitudinea vârf-la-vârf



Amplitudinea varf-la-varf este determinata de divizorul de tensiune  $(R_{10}+R_{16})/R_{16}$ .

- $V_{CC}=V_{CE5}+(R_{10}+R_{16})/R_{16}$  \* $V_{O}$  =>  $V_{O=}$  [( $V_{CC}+V_{CE5}$ )\* $R_{16}$ ]/(  $R_{10}+R_{16}$ );
- Pentru N=15=> $R_L$ =15 $k\Omega$  iar  $V_O$  ia valori în intervalul:  $0 \div 3$  [V];
- Pentru  $V_0=3V => R_{10}=85k\Omega$ ;
- Decoarece am ales  $POT_2 = R_{10} = 500k\Omega = >SET = 85/500 = 0,15$ ;
- $V_O=0V=>POT_2=R_{10}$  ia valoare maxima  $R_{10}=500$ k $\Omega=>SET=1$ ;

#### 6. Calculul analitic

```
PUNCTUL STATIC DE FUNCTIONARE
 PP Qs ... Qx on RAM
  ICUITE !
  IB NO
  NBE = |VEB = 06
  B = 300
Ich = Ica
· Ico=Ic+Ico=> Ico=2Io1>> Ic1=Ico=0,9mA
· VBE3 Ic3R3-VB4-VB3=0 ⇒ Ic3= 2VB-Væ3 = 1.81 mA
                       ⇒ Ic3=1,8 mA
· VBE5 + VBE7 - 2VD = 0 => VD = 0,6V
· O- VEE = TRg° Rg + 2Vb ⇒ TRg = 10-1,2 ⇒ TRg = 1,29 mA
· Q3, Q4 aglinda de curent -> Ic3=Ic4=1,8 m A
 · Ico ~ Ic+ = 1,8 mA
 • IBI = IB2 = 010 = 01003mA => IBI = IB2 = 3μA
 • T_{B6} = \frac{T_{C6}}{B} = \frac{118}{300} = 0.006 \text{ mA} = 3 T_{B6} = 6 \mu A = T_{B4}
 · VBE1 - VBE2 + IR5: R5 + IB2(R1+R1)=0⇒ IR5= - IB2(R+B)
                               · IBI + IB5 = 0 > I R6 = -3129 mA => IR = -3129 MA
 · IB2(RI+R2)+ JRIO(RIO+RIG)=0 => JRIO = 408, L mA
 · Ic3-Ipg-Ic4+Ic+=0=) Ic4=1,8-1,8+1,29
                                  => Ic+= Ic5= 1,29 mA
```

```
• Vcc = IciR3 + VcE2 - VBE1 + Ipi P6 => VcE0 = Vcc - IciP3 + VBEITE P6

• VcE2 = 10,019 V

• VcE3 = 8,49 V = Vcc4

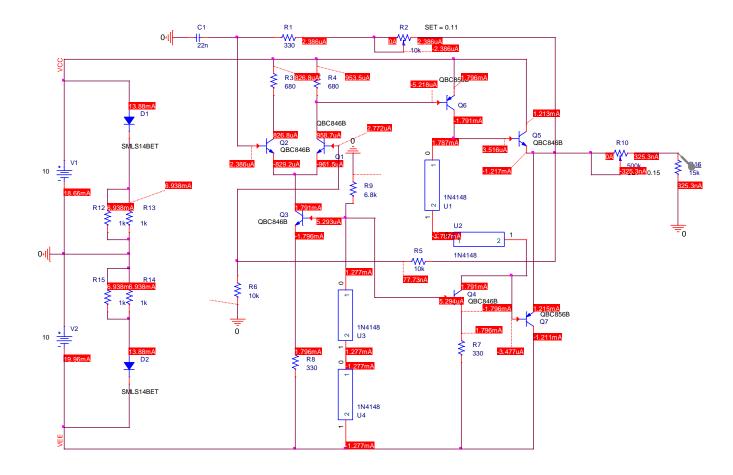
• Vcc = IciR1 - VBE1 + Ipi P6 + Vce1 => Vce1 = Vcc - IciR4 + VBEIDE P6

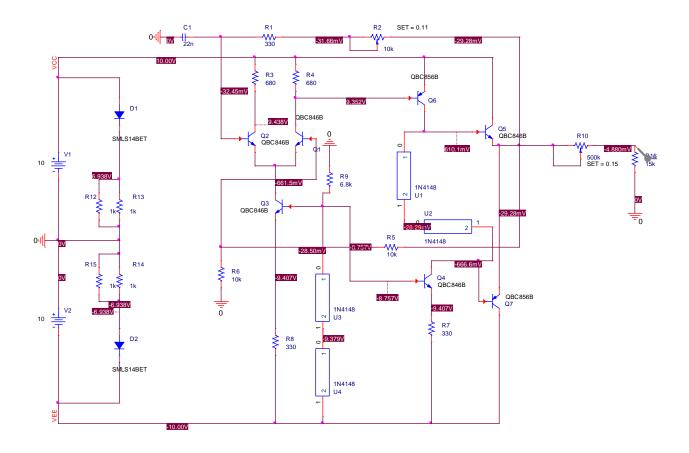
=> Vce1 = 9,949 V

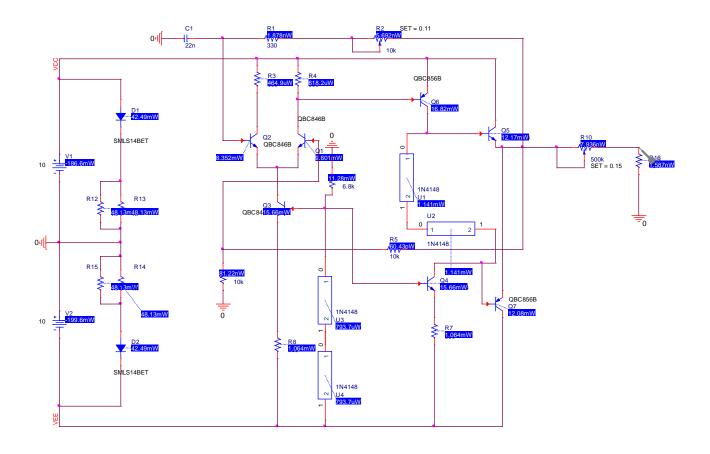
• Vcc = 9,949 V
· Vac-VEE = VCE6 + 2Vb+VCE4+ P4. TCH

⇒ VCE6 = 9,41V
· VCC-VEE=VCE6+2Vb-VEB++VCE+ > VCE1=20-112-9,41+016
                                              => VCE7 = 9,99 V
· Vec-VEE = VŒ5 NEBY + VŒ4 + P4. IC4 → VCE5 = 10,016 V
 PB = Ic. VCE
· PM = ICA · VCEX => PD 1 = 8,981 mW
· PB2=Ica. VoE2=> PB2=9,014mW
  Pb3=Ic3. Ve=3=) Pb3=Pb4=15,82mW
  PD5 = Ics. VoE5 => PD5 = 12,92 mW
  Pb6 = IC6. VCE6 => Pb6 = 16,938 mW
   PD4 = IC4. VOET => PD4 = 12,887 mw
          Te2 = 0,9 m.A.
VeEb = 10,019V
                                         -2-
```

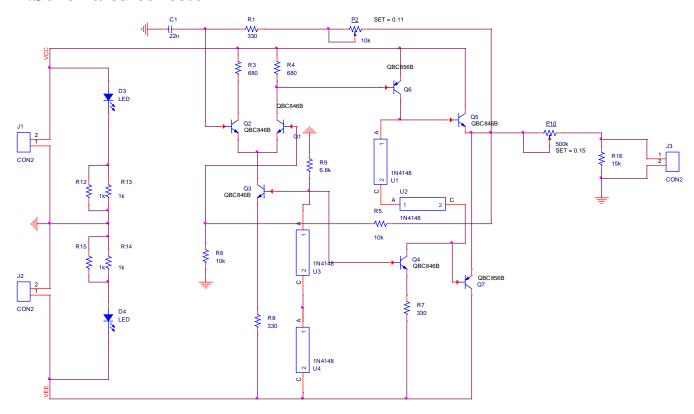
Ib1,2= Ice - IB5 = 148 m A







#### 7. Schema cu conectori



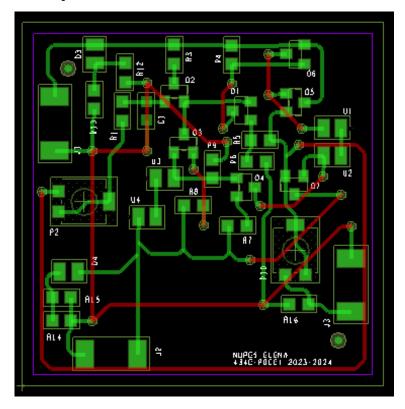
Componentelor schemei initiale le-am atribuit urmatoarele footprint-uri: pentru condesator SMC0805, pentru diode SMD0805, pentru potentiometru TS53YL, pentru tranzistoare TO236AB iar pentru rezistoare SMR0805. La alimentare si la iesire am pus conectori cu footprint-ul: SMR2512.

Proiectul PCB va fi realizat folosind straturile electrice TOP și BOTTOM, plasând toate componentele pe stratul TOP. Placa va fi una pătrată cu dimensiunile de 40X40 mm.

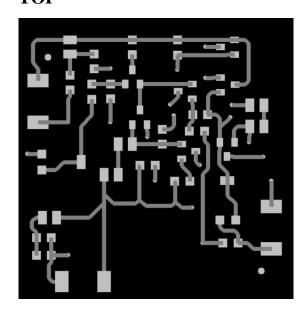
#### **Bill of Materials**

```
1
   1 C1 22n
2
   2 D3, D4 LED
  3 J1, J2, J3 CON2
3 P2, R5, R6 10k
3
4
5
  1 Pl0 500k
6
  5 Q1,Q2,Q3,Q4,Q5 QBC846B
7
  2 Q6,Q7 QBC856B
8
  3 R1,R7,R8 330
9
   2 R3, R4 680
10 1 R9 6.8k
11 4 R12, R13, R14, R15 1k
12 1 R16 15k
13 4 U1, U2, U3, U4 1N4148
```

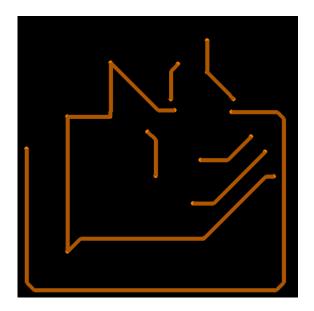
# 8. Layout



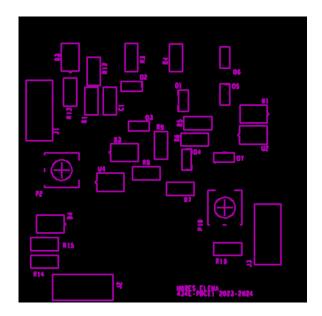
# TOP



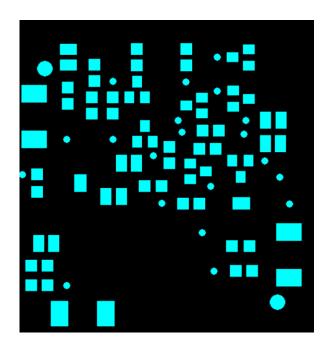
#### **BOTTOM**



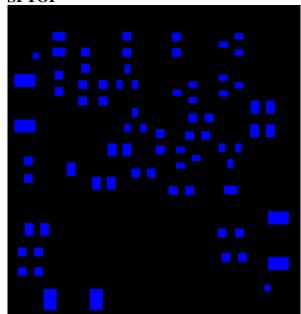
#### **SSTOP**



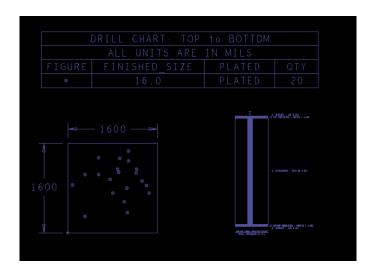
#### SMTOP+SMBOT



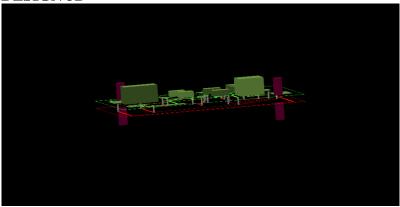
#### **SPTOP**



#### FAB+BO



#### **DESIGN 3D**



#### 9.INSTRUCTIUNI DE UTILIZARE

Pentru a realiza un generator de semnal dreptunghiular am folosit un Oscilator de relaxare a cărui funcționare se bazează pe încărcarea și descărcarea unui condensator. Astfel la ieșire apare o tensiune de formă dreptunghiulară.

Pentru a modifica tensiunea la iesire se roteste potentiometrul: Pentru o tensiune  $V_{OUT}=3V=>500k\Omega=>SET=85/500=0,15$  iar  $V_{O}=0$  => valoare maxima  $500k\Omega=>SET=1$ .

Funcționalitatea circuitului a fost testată de asemenea în temperatură, între -20 și 120 de grade.