# Universitatea "POLITEHNICA" Bucuresti

FACULTATEA DE ELECTRONICĂ, TELECOMUNICAȚII ȘI TEHNOLOGIA INFORMAȚIEI

# Proiect 1

# Stabilizator de tensiune cu Element de Reglaj Serie (ERS)

Mitrea Bogdan-Gabriel Grupa 432Da

2023 - 2024

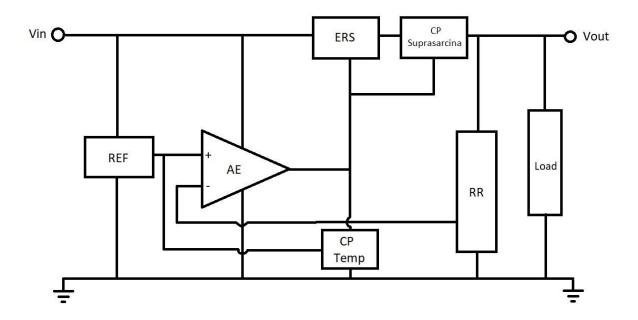
# Tema 3 - Stabilizator de tensiune cu Element de Reglaj Serie (ERS)

#### 1. Tema proiectului:

Se proiecteaza si se realizeaza un stabilizator de tensiune cu ERS avand urmatoarele caracteristici:

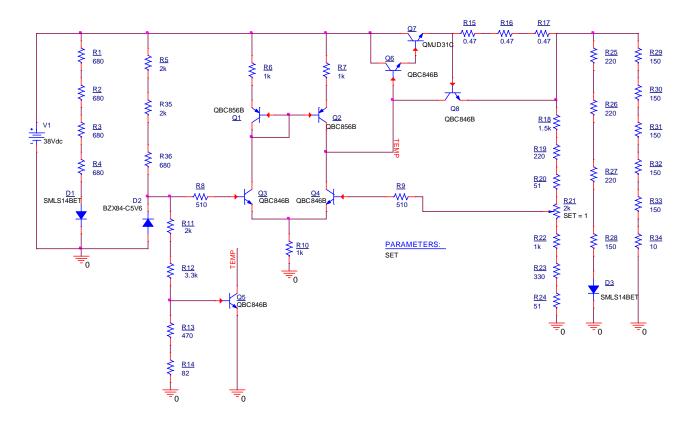
- ◆ Tensiunea de ieșire reglabilă în intervalul: 9,5 ÷ 19 [V];
- ♦ Element de reglaj serie;
- Sarcina la ieșire: 760  $[\Omega]$ ;
- ♦ Deriva termică < 2mV/°C;
- ♦ Protecție la suprasarcină prin limitarea temperaturii tranzistorului regulator serie la 120°C, si a curentului maxim la 0,5A;
- ◆ Tensiune de intrare în intervalul: 34,2 ÷ 38 [V];
- ♦ Amplificarea în tensiune minimă (în buclă deschisă) a amplificatorului de eroare: minim 100;
- ◆ Domeniul temperaturilor de funcționare: 0°-60° C (verificabil prin testare în temperatură);
- ♦ Semnalizarea prezenței tensiunilor de intrare/ieșire cu diodă de tip LED.

#### 2. Schema bloc functionala:



Se folosește un sistem de stabilizare cu un element regulator în serie (ERS) controlat de un amplificator de eroare (AE), care compară tensiunea furnizată de referință (REF) cu tensiunea preluată de la ieșire prin intermediul rețelei de reacție (RR). De asemenea, este implementat un circuit de protecție împotriva suprasarcinii, si împotriva temperaturii.

#### 3. Schema electrica detaliata:



**Referinta de tensiune:** R5, R35, R36, D2; D2 are o tensiune constanta, iar R5, R35 si R36 regleaza curentul care ajunge catre D2 si catre circuitul de protectie la temperatura.

**Amplificatorul de eroare:** Q1 - Q4, R6 – R10; Oglinda de curent are rolul de a diviza curentul in 2 curenti egali, iar rezistenta R10 pentru a putea cadea pe acea rezistenta o tensiune. R8 si R9 ajuta la amplificare – cu ajutorul lor am putut seta o amplificare dorita (3000).

Circuitul de protectie la temperatura: Q5, R11 – R14; Alegerea raportului de rezistente este important pentru a seta  $V_{BE}$  la o valoare sub 0.7V (in acest caz 0.53V), din care se poate afla  $I_c$  al tranzistorului, care va trebui sa se deschida, sa curga curent prin el la o temperatura de  $120^{\circ}$ C.

Circuitul de protectie la suprasarcina: Q8, R15 – R17; Trebuie aleasa o rezistenta cat mai mica, deoarece la scurtcircuit la iesire, toata tensiunea va cadea pe rezistenta mica => curent mare, dimensionat la aproximativ 0.5A.

Elementul de reglaj serie: Q6, Q7; Stabilizeaza tensiunea de iesire.

Reteaua de reactie negativa: R18 – R24; Pentru a regla tensiunea minima, respectiv maxima la iesire, prin prezenta unui potentiometru.

Load: R29 – R34; Pentru stabilitate, si pentru a regla cantitatea de curent care trece prin circuit.

#### Relatii de dimensionare:

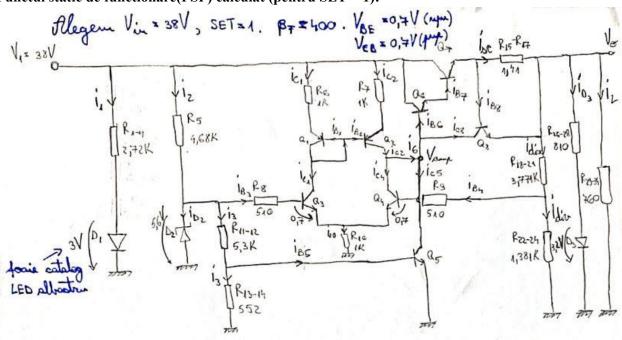
Vout / Vref = 1 + (R18 + R19 + R20 + SET\*R21) / ((1-SET)\*R21 + R22 + R23 + R24);

Vref reprezinta tensiunea de la intrarea amplificatorului de eroare.

De asemenea, un rol important la protectia asupra sarcinii si a temperaturii o au dimensionarea divizorului de tensiune R11-12 | R13-14 si alegerea rezistentei foarte mici.

In circuit exista si doua ramuri pe care apar doua LED-uri, pentru a semnaliza tensiunea de intrare, respectiv iesire. Alegerea rezistentelor conectate in serie cu cele doua LED-uri depind de reglarea intensitatii care trece prin LED: I<sub>LED</sub> intre [10,20] mA.

Punctul static de functionare(PSF) calculat (pentru SET = 1):



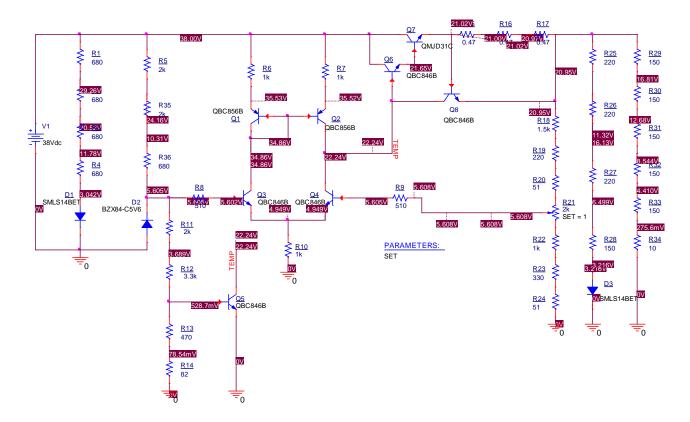
```
TKILLIERS +10,88 + 10,86+ VEC, +0 VEC, = 3,24-10-2,45 x
  VEC1 = VEB1 = 0,71
  TKI : 12 R5 + 183 R5 = 1 C1 R + VEC1 + VCB3 = 32,4 - 2,45=0,7 = 29,25 V=)
  =) V<sub>CE3</sub> = 29,25+0,7 = 29,95 V
   1 is, a ldin
  TKII: Rains + R10/10 = 1 dir. P22-24 (=) 1 dir = R10/10 = 5,8 = 4,05 mt >>184
 (13 = 957MA >> 183 = 6,125MA V)
 Vo = 1 dio (R18-21 + R22-24) = 4,05 . (3,771+1,381) = 20,87
 TKII: Va = 10, R25-28 + VD3 (=) 103 = 17,67 = 24,84 mV
 (Voze3,2V, la curenti muri (>20mA))
 TKII: Vo=11. P29-34 (=) 12 = 20,87 = 27,46 mA
VBEG = VBEZ 50,7V => VCBR = 1,4V
TKI: 12 = 1din+103+12 = 53,32mt => VR15-14 =53,32.0,00141 =0,07 V=>
(=) VBE8 = 0,07V (transisterul nu este deschis) =)
 VRES =0,025. lu (ics =)
 Vary = VCE5 = 22,34V
TKII: V, -Vamp = Raicz + VECz (=) VECz = 13,21V =) 105 = 21,2 (=) (=) 21,2 -11
                                                    *)185=40,2MA =16,14A ->
TKT: 38-20,87 = VCE7+0,07 => VCE2 = 17,06V
TKII: Vamp = VCE4 + R1010 (=) VCE4 = 22,34-4,9 =17,44V $16=105 = 16,1 put
  VCB7=17,06-0,7 =16,36V TKT VCE6
 # 100 ( | be =) | cy = | be = 53,32 mA = ) | by = 133 MA = | c6 = ) | B6 = 333 MA
 TKII: VBE5 = 13. R13-14 = 0,53 V
     ice = Ise (desorrere VBER RU = Vth lutis)); Ise Psice model topt = Ice
```

· PR-1 = R-4:1,2 = 12,862.2,72 = 450mW => B,..., R4 = 450 = 112,5 mW

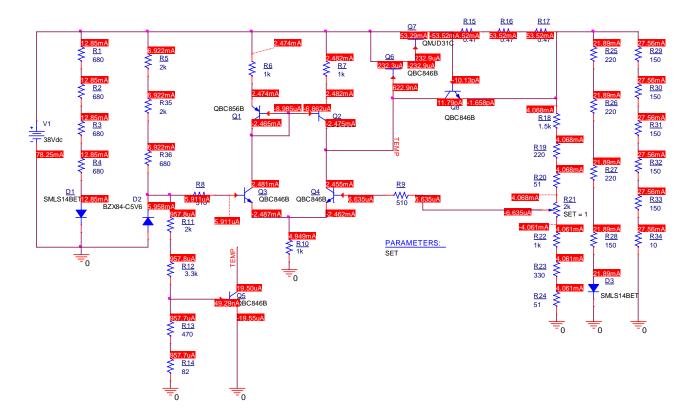
-

## Punctul static de functionare(PSF) simulat (pentru SET = 1):

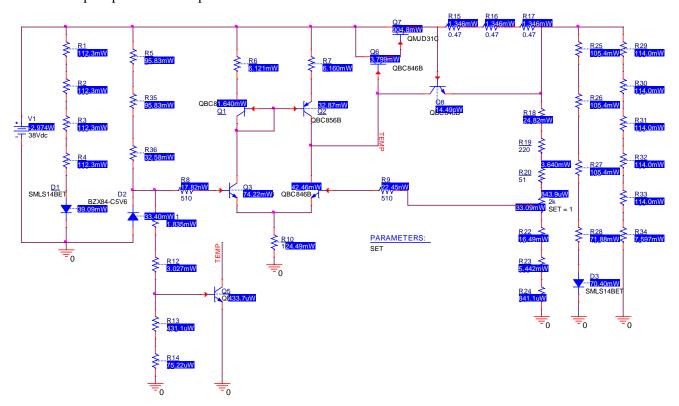
Tensiunile, curentii si puterile disipate in circuit sunt aceleasi cu cele calculate analitic, dupa cum urmeaza: Tensiunile in circuit:



# Curentii prin circuit:



# Puterile disipate pe fiecare componenta:

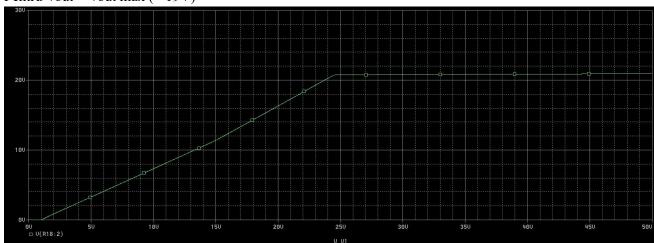


#### **Verificare functionalitate circuit:**

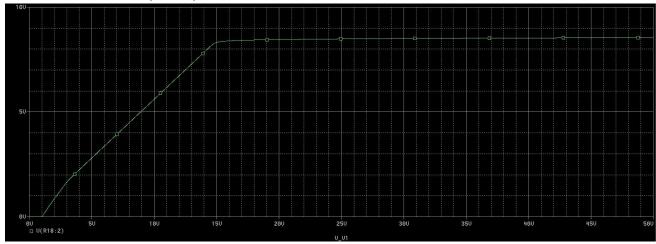
#### Stabilizarea tensiunii de iesire:

Cele doua grafice arata dependenta tensiunii de iesire in functie de tensiunea de intrare. Dupa o anumita valoare la intrare, tensiunea de la iesire se stabilizeaza si devine constanta.

• Pentru Vout = Vout max (= 19V)

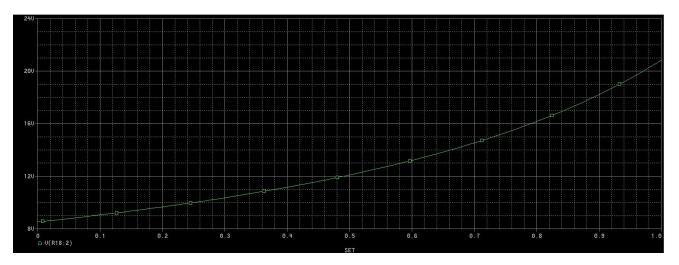


• Pentru Vout = Vout min (= 9.5V)



#### Variatia tensiunii de iesire in functie de potentiometru:

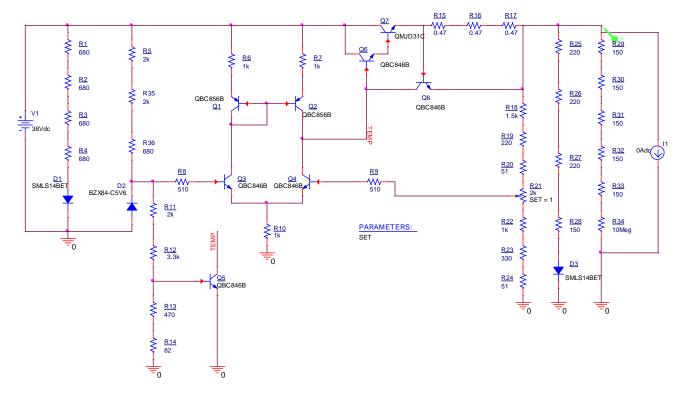
Acest grafic reprezinta variatia tensiunii de la iesire in functie de SET-ul potentiometrului de la reteaua de reactie negtiva, ce ia valori intre 0 si 1. Dupa cum se cere, Vout trebuie sa fie in intervalul {9.5, 19} V, valori pe care le-am micsorat, resprectiv majorat cu 10%, astfel ca noul interval este {8.55, 20.9} V.

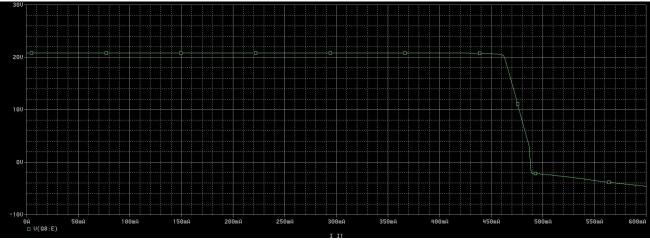


In continuare, am lucrat cu SET = 1.

#### Verificare protectie la suprasarcina:

Pentru a verifica protectia la suprasarcina, am introdus la iesire o sursa de curent continuu, iar sarcina am facut-o foarte mare pentru a simula un gol. Analiza este de tip "DC Sweep", in functie de sursa de curent I1.

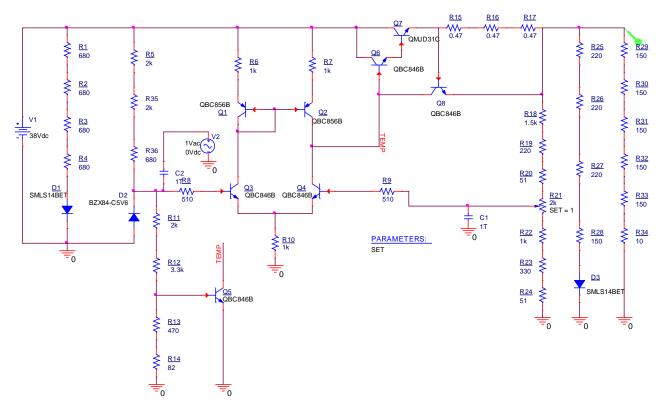


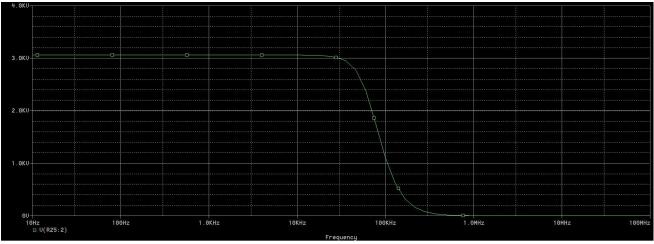


Limitarea curentului ~ 480 mA;

#### Verificare amplificare:

Pentru a verifica amplificarea, am introdus cate un condensator la fiecare intrare a amplificatorului de eroare, pe borna pozitiva punand in plus un generator de curent alternativ, de amplitudine 1V. Amplificarea care ne intereseaza este semnalul stabilizat de pe grafic.





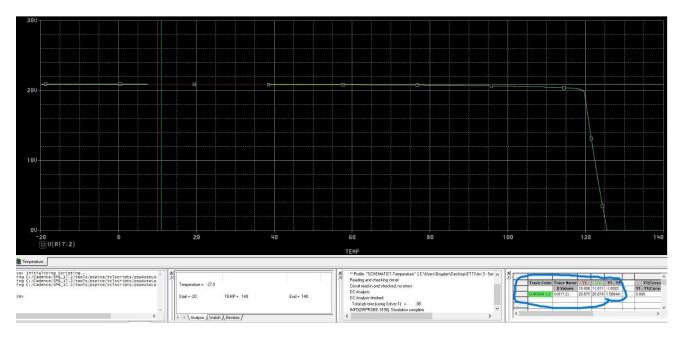
**Amplificarea = 3000 > 100;** 

#### Verificare protectie la temperatura + deriva termica:

Pe grafic se poate observa faptul ca semnalul de la iesire este stabil pana la temperatura de  $120^{\circ}$ C, dupa care scade brusc pana la 0V.

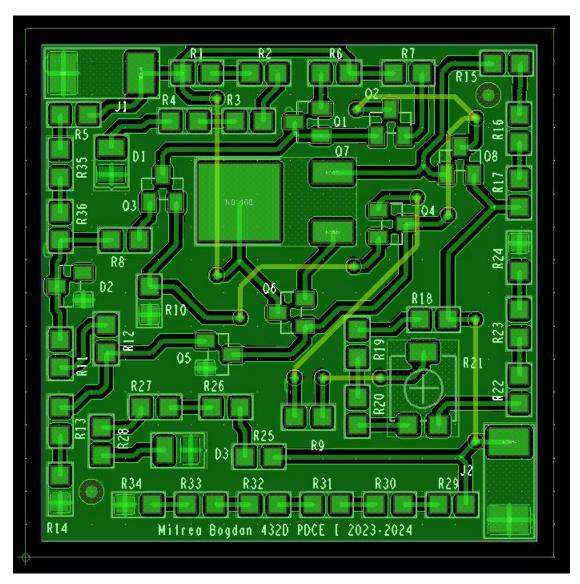
Incercuit in coltul din dreapta jos este folosirea cursorilor si calculul pantei, ceea ce determina deriva termica. Am luat cursorii convenabil, astfe incat Y2-Y1 = 1, iar deriva termica este X2-X1.

## Deriva termica = $1.59 < 2 \text{ mV} / {}^{0}\text{C}$ ;



# **ETAPA 2 – PCB:**

Layoutul realizat in aplicatia "OrCAD PCB Editor":

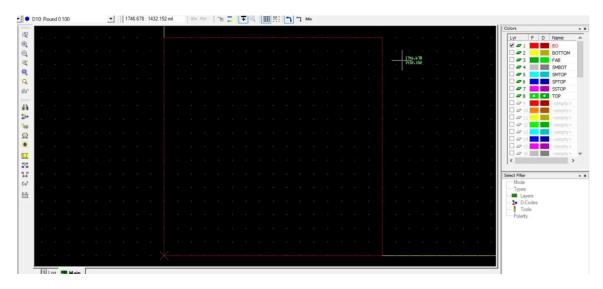


#### Footprinturile folosite pentru componente:

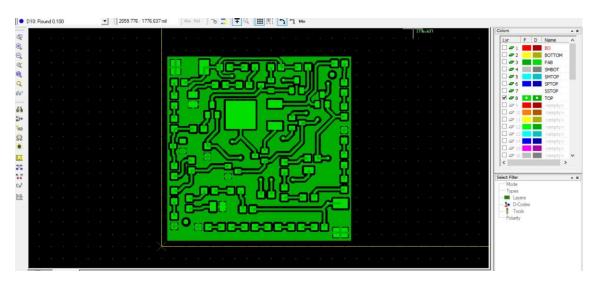
- Rezistoare R1...R36 (fara R21) SMR0805;
- Potentiometru R21 TS53YL;
- LED-uri D1, D3 SMD0805;
- Dioda Zener D2 TO236AA;
- Tranzistoare NPN/PNP Q1...Q8 (fara Q7) TO236AA;
- Tranzistor de putere Q7 DPACK;
- Conectori J1, J2 SMR2512;

# **Fisiere Gerber:**

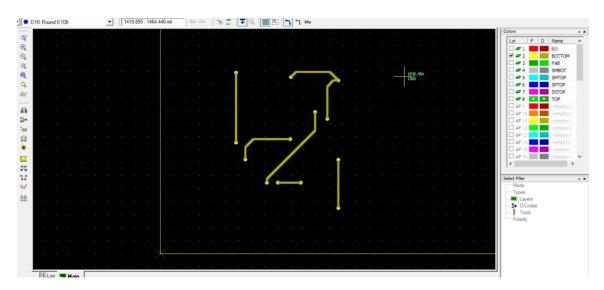
#### 1. BO.art



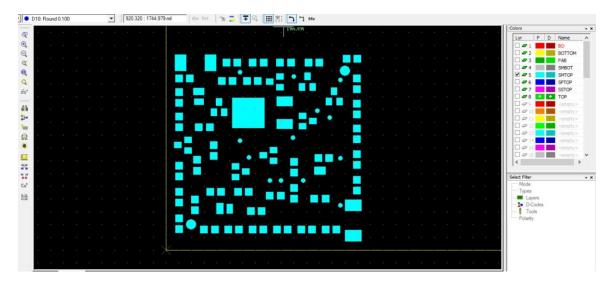
#### 2. TOP.art



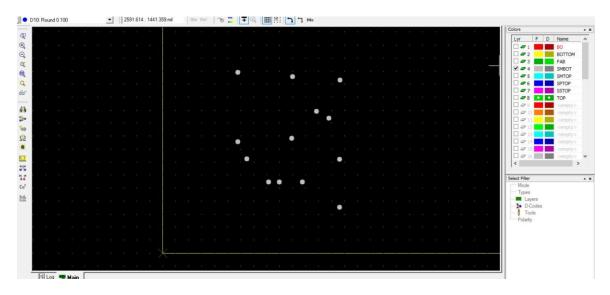
#### 3. BOTTOM.art



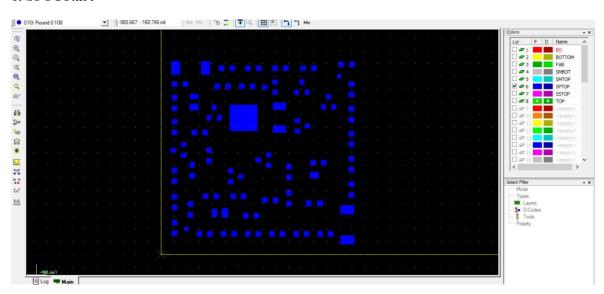
#### 4. SMTOP.art



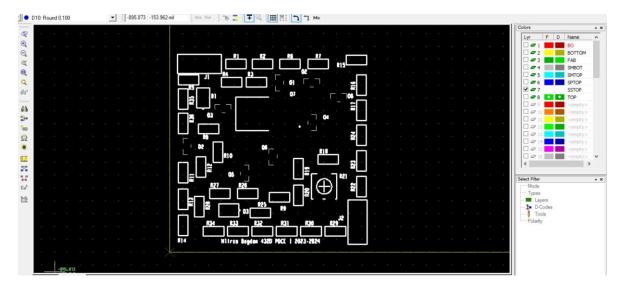
#### 5. SMBOT.art



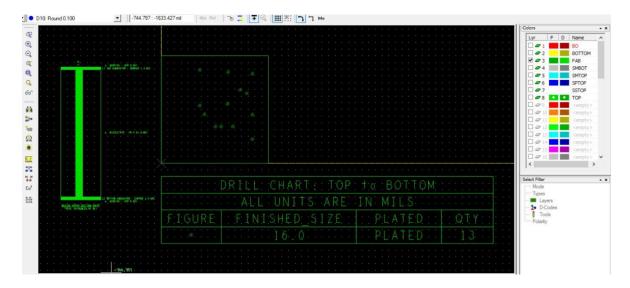
#### 6. SPTOP.art



#### 7. SSTOP.art



#### 8. FAB.art



#### 9.DRILL.drl (cu board outline pentru referinta):

