# Aparat pentru măsurarea temperaturii

MOŢ ANA-MARIA

ETTI Grupa 2123

# **CUPRINS**

I.	Specificații de proiectare	pag3
II.	Schema bloc	pag3
III.	Schema electrică	pag4
IV.	Dimensionarea circuitului	pag5
V.	Simulări	pag13

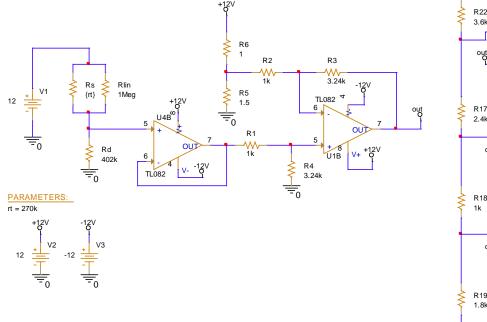
# I. Cerințe de proiectare

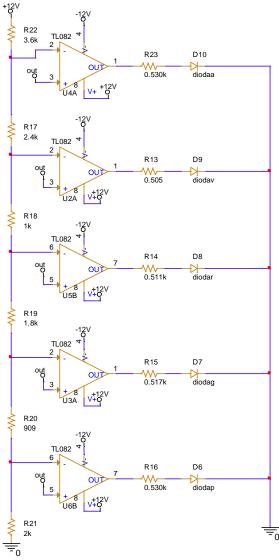
Să se proiecteze un aparat pentru măsurarea temperaturii în domeniul de temperatură -50°C...+150°C. Circuitul este prevăzut cu 5 indicatoare luminoase (LED) care semnalizează depășirea pragurilor(mai mic decât -25°C, între -25°C și +25°C, între 25°C și 50°C, între 50°C și 100°C, și mai mare decât 100°C). Circuitul este alimentat de la tensiunea de ±12V. LED-urile sunt de culori diferite pentru fiecare domeniu specificat. Rezistența electrică a traductorului de temperatură variază neliniar cu temperatura între 47k-270k, iar în acest sens se va proiecta un circuit de liniarizare pentru aceasta. Circuitul este prevăzut cu extinderea domeniului de măsură, luând în calcul valoarea maximă a tensiunii de alimentare. Modul de semnalizarea este de tip coloană(fiecare LED este aprins și rămâne aprins cu depășirea domeniului).

# II. Schema Bloc



# III. Circuit





# IV. Dimensionare

#### • Traductor rezistiv + circuit de liniarizare

Pentru partea de senzor vom folosi un traductor rezistiv, adică o rezistență cu care o să formăm un divizor de tensiune în scopul de a măsura căderea de tensiune pe senzor. De asemenea, rezistența variind neliniar cu temperatura, va fi necesar să o conectăm în paralel cu o altă rezistență de valoarea mult mai mare în scopul de a liniariza caracteristica.

În acest sens, în urma unei analize repetate de performanță, am ales ca valoarea rezistenței de liniarizare să fie de  $1M\Omega$  (E48, toleranța  $\pm 2\%$ ) și rezistența din divizor de valoarea  $402k\Omega$  (E48, toleranța  $\pm 2\%$ ).

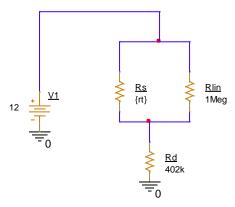


Figura 1: Senzorul

Pentru rezistența senzorului vom folosi funcția Param și vom varia valoarea acestuia conform domeniului indicat în cerințe. Așadar, la ieșirea senzorului o să avem o tensiune minimă și una maximă.

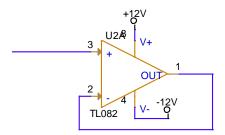
#### Valoare maximă:

Rs || Rlin = 
$$\frac{47 \times 10^3 \times 1 \times 10^6}{(47 + 1000) \times 10^3} = 44,89 \text{ k}\Omega = \text{Rmin}$$
  
Vout\_min =  $\frac{Rd}{Rmin + Rd} \times V1 = \frac{402k}{(44,89 + 402)k} \times 12V = 10,79V$ 

#### Valoare minimă:

Rs || Rlin = 
$$\frac{270 \times 10^3 \times 1 \times 10^6}{(270 + 1000) \times 10^3}$$
 = 212,6 k $\Omega$  = Rmax  
Vout\_max =  $\frac{Rd}{Rmax + Rd} \times V1 = \frac{402k}{(212,6+402)k} \times 12V = 7,85V$ 

#### • Buffer



Repetorul de tensiune cu AO este folosit ca adaptor de impedanță pentru transfer maxim în tensiune. Pentru realizarea lui am folosit amplificatorul operațional TL082 care are:

- Tensiunea de alimentare: ±18V

- Interval de temperatură de funționare: 0-70 °C

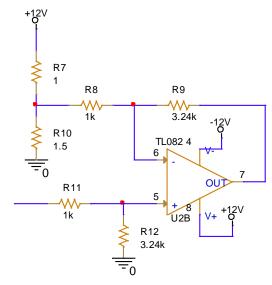
- Slew Rate: 13V/μs

- Gain Bandwidth: 4MHz

- Curent maxim: 5,6mA

Tensiunea de la ieșirea repetorului va varia între Vout\_min=7,87V și Vout max=10,50V.

#### • Convertor de domeniu



În realizarea amplificatorului diferențial am folosit același amplificator operational TL082 ca la repetorul de tensiune.

Tensiunea la ieșirea din repetor variază între 7,87V și 10,50V, dar vrem să varieze între 2V și 10,50V, implicit avem nevoie de o amplificare pe care o vom realiza cu ajutorul acestui tip de amplificator.

Deci între 7,87-10,50 avem 2,63, iar între variația dorită 8,5. De aici rezultă:

$$2,63\times Av=8,5$$

$$Av = 3,23$$

În mod normal am avea nevoie de o sursă de tensiune pe intrarea inversoare a amplificatorului

- $\Rightarrow$  (Vout\_max-Vref) $\times$ Av= Vout\_max
- ⇒ 33,91-3,23Vref=10,5
- ⇒ Vref=7,25V

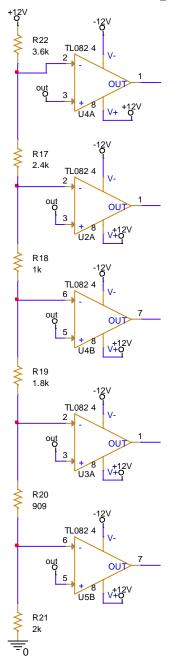
Dar nu vom folosi o altă sursă de tensiune, ci doar cea de la intrarea circuituilui, deci o să avem nevoie de o divizare a tensiunii de intrare pentru a ajunge la 7,25V.

$$7,25 = \frac{R5}{R5 + R6} \times V1 = R6 = 1\Omega$$
 (E24, toleranța ±5%) și R5=1,5 $\Omega$  (E24, toleranta ±5%).

Pentru a avea un amplificator diferențial va trebui să alegem R1=R2 și R3=R4.

- $\frac{R3}{R2} = 3,23$
- R3=R4=3,23k $\Omega$ , dar aleg 3,24k $\Omega$  (E96, toleranța ±1%).
- R1=R2=1k $\Omega$  (E48, toleranța ±1%).

## • Detector de praguri



În specificațiile de proiectare ni se spune că va trebui sa avem praguri pentru intervalul mai mic decât -25°C, între -25°C și +25°C, între 25°C și 50°C, între 50°C și 100°C, și mai mare decât 100°C, deci o sa avem 5 praguri de comparare. Dacă ne uităm la graficul rezultat din măsurarea și liniarizarea rezistenței de calcul, vom observa că este o linie dreaptă. În acest fel putem face o analogie între temperatură și rezistență și să scriem faptul că rezistența reprezintă ecuația unei drepte, a unei funcții de gradul I.

R=aT+b

Încercăm să simulăm comportarea unui termistor NTC în realizarea proiectului, iar de aici rezultă și ecuațiile noastre necesare pentru detectarea

pragurilor fiindcă știm că la termistorul NTC cu cât temperatura este mai mică, rezistența va fi mai mare. Având datele necesare putem construi un sistem de ecuații:

$$47=a150+b$$
  
 $270=a(-55)+b$ 

Din rezolvarea sistemului rezultă a=-1,09 și b=210,05

În acest moment putem calcula rezistențele și pentru celelalte praguri de care avem nevoie:

Următorul prag este la -25°C

R=-1,09×(-25)+210,05=237,3 => alegem 237kΩ (E96, toleranța ±1%) Următorul prag este la 25°C

R=-1,09×25+210,05=182,8 => alegem 182kΩ (E96, toleranța ±1%) Următorul prag este la 50°C

R=-1,09×50+210,05=155,55 => alegem 154k $\Omega$  (E48, toleranța ±2%) Următorul prag este la 100°C

R=-1,09×100+210,05=101,05 => alegem 101kΩ (E192, toleranța ±0,5%)

Acum că avem rezistențele pentru fiecare temperatură la care se schimbă pragul, putem calcula si valoarea tensiunii care vine aplicată pe intrarea neinversoare a comparatoarelor. Aici o să avem nevoie să parcurgem din nou pașii urmați anterior și să calculăm ieșirea de după repetorul de tensiune și de după amplificatorul diferențial, utilizând formula:

Vout= $-\frac{R3}{R2} \times (V2 - V1)$ , unde V2 este deja calculat anterior în pasul de dimensionare a amplificatorului și este egală cu 7,2V, iar V1 va fi tensiunea de după repetorul de tensiune si este egală cu cea calculată pentru divizor.

Luăm din nou toate cazurile:

În cazul în care temperatura este mai mică decat -25°C

V1 a fost calculată anterior în primul pas de dimensionare => V1=7,85V Vout=  $-3,24 \times (7,2-7,85)=2,016V$ 

În cazul în care temperatura este -25°C

Rp || Rlin = 
$$\frac{237 \times 10^3 \times 1 \times 10^6}{(237 + 1000) \times 10^3}$$
 = 191,6 k $\Omega$  = R  
V1 =  $\frac{Rd}{R + Rd}$  × 12 =  $\frac{402k}{593,6k}$  × 12V = 8,13V  
Vout= -3,24 × (7,2 - 8,13)=3V

În cazul în care temperatura este 25°C

Rp|| Rlin = 
$$\frac{182 \times 10^3 \times 1 \times 10^6}{(182 + 1000) \times 10^3}$$
 = 153,98k $\Omega$  = R  
V1 =  $\frac{Rd}{R + Rd}$  × 12 =  $\frac{402k}{555,98k}$  × 12V = 8,68V  
Vout= -3,24 × (7,2 - 8,68)=4,8V

În cazul în care temperatura este 50°C

Rp|| Rlin = 
$$\frac{154 \times 10^3 \times 1 \times 10^6}{(154 + 1000) \times 10^3}$$
 = 133,45k $\Omega$  = R  
V1 =  $\frac{Rd}{R + Rd}$  × 12 =  $\frac{402k}{535,45k}$  × 12V = 9V

 $Vout = -3.24 \times (7.2 - 9) = 5.8V$ 

În cazul în care temperatura atinge 100°C

Rp|| Rlin = 
$$\frac{101 \times 10^3 \times 1 \times 10^6}{(101 + 1000) \times 10^3}$$
 = 91,73k $\Omega$  = R  
V1 =  $\frac{Rd}{R + Rd}$  × 12 =  $\frac{402k}{493,73k}$  × 12V = 9,77V  
Vout= -3,24 × (7,2 - 9,77)=8,3V

Va trebui să calculăm și rezistențele de la comparatoare folosind tot un divizor de tensiune:

$$\frac{R_{21}}{R_{21} + R_{20} + R_{19} + R_{18} + R_{17} + R_{22}} \times Valimentare = Vp1$$

$$\frac{R_{21}}{R_{21} + R_{20} + R_{19} + R_{18} + R_{17} + R_{22}} \times 12 = 2,1$$

• Aleg  $R_{21}$ = 2,1k => 2 k $\Omega$  (E24, toleranța ±5%)

$$\frac{R_{21} + R_{20}}{R_{21} + R_{20} + R_{19} + R_{18} + R_{17} + R_{22}} \times 12 = 3$$

• Aleg  $R_{21} + R_{20} = 3 \implies R_{20} = 909\Omega$  (E48, toleranța ±2%)

$$\frac{R_{21} + R_{20} + R_{19}}{R_{21} + R_{20} + R_{19} + R_{18} + R_{17} + R_{22}} \times 12 = 4.8$$

• Aleg  $R_{21} + R_{20} + R_{19} = 4.8 => R_{19} = 1.8 \text{k}\Omega \text{ (E24, toleranța } \pm 5\%)$ 

$$\frac{R_{21} + R_{20} + R_{19} + R_{18}}{R_{21} + R_{20} + R_{19} + R_{18} + R_{17} + R_{22}} \times 12 = 5.8$$

• Aleg  $R_{21} + R_{20} + R_{19} + R_{18} = 5.8 => R_{18} = 1 \text{k}\Omega$  (E24, toleranța  $\pm 5\%$ )

$$\frac{R_{21} + R_{20} + R_{19} + R_{18} + R_{17}}{R_{21} + R_{20} + R_{19} + R_{18} + R_{17} + R_{22}} \times 12 = 8,3$$

• Aleg  $R_{21}+R_{20}+R_{19}+R_{18}+R_{17}=8,3 => R_{17}=2,4$ k $\Omega$  (E24, toleranța ±5%)

$$R_{21} + R_{20} + R_{19} + R_{18} + R_{17} + R_{22} = 12$$

•  $R_{22}=3.6$ k $\Omega$  (E24, toleranța ±5%)

#### • Semnalizare LED

Pentru semnalizarea LED vom folosi diode luminiscente de diferite culori. Pe acestea le vom modela în Model Editor, vom crea o librărie pentru fiecare diodă și le vom asocial pe circuit cu librăria corespunzătoare. De asemenea, avem nevoie să limităm curentul care va intra în fiacre diodă, așadar, o să folosim o rezistență pentru fiecare și va fi calculată după formula:

$$Rled = \frac{Valimentare - Vf}{If}$$

Vf - Forward Voltage

If - Forward Current

O să luăm pe rând fiecare led.

LED portocaliu:

$$R_{16} = \frac{12-1.5}{20\times10^{-3}} = 0.530 \text{k} = > \text{Aleg } 0.530 \text{k}\Omega \text{ (E96, toleranța} \pm 1\%)$$

#	Vfwd	lfwd	•
1 [	1	0	
2	1.2	0	
3	1.5	0.001	
4	1.7	0.005	
5	2	0.015	
6	2.5	0.04	
7	3	0.06	
8	3.2	0.07	•

Valorile din Model Editor LED albastru:

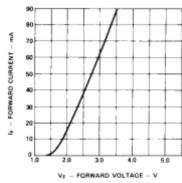


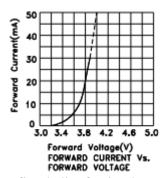
Figure 2. Forward current vs. forward voltage characteristics

Graficul din foaia de catalog

$$R_{23} = \frac{12-3.4}{20\times10^{-3}} = 0.43$$
k => Aleg 0.43k $\Omega$  (E96, toleranța ±1%)

#	Vfwd	lfwd	•
1	1	0	
2	2	0	
3	3	0	
4	3.4	0.002	
5	3.6	0.005	
6	3.8	0.02	
7	3.9	0.03	
8	4	0.045	•

Valorile din Model Editor

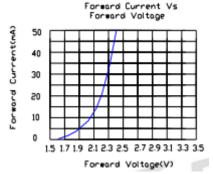


Graficul din foaia de catalog

LED galben:   
 
$$R_{15} = \frac{12-1.7}{20\times10^{-3}} = 0.515$$
k => Aleg 0.517kΩ (E192, toleranța ±0.5%)

			_
#	Vfwd	lfwd	•
1	1	0	
2	1.5	0	
3	1.7	0.001	
4	1.9	0.005	
5	2.1	0.012	
6	2.2	0.02	
7	2.3	0.03	
8	2.4	0.05	▼

Valorile din Model Editor



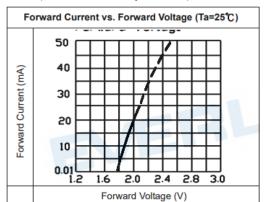
Graficul din foaia de catalog

LED roşu:  

$$R_{14} = \frac{12-1.8}{20\times10^{-3}} = 0.51$$
k => Aleg 0.511kΩ (E48, toleranţa ±2%)

#	Vfwd	lfwd	•
1	1	0	
2	1.2	0	
3	1.4	0	
4	1.6	0	
5	1.8	0.001	
6	1.9	0.01	
7	2	0.02	
8	2.2	0.035	┰

Valorile din Model Editor



Graficul din foaia de catalog

#### LED verde:

$$R_{13} = \frac{12-1.5}{20\times10^{-3}} = 0,505$$
k => Aleg  $0,505$ k $\Omega$  (E192, toleranța  $\pm 0,5\%$ )

#	Vfwd	lfwd	•
1	1	0	
2	1.2	0	
3	1.5	0	
4	1.9	0.001	
5	2	0.007	
6	2.4	0.02	
7	2.5	0.03	
8	3	0.06	▼

Valorile din Model Editor

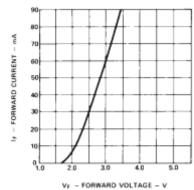
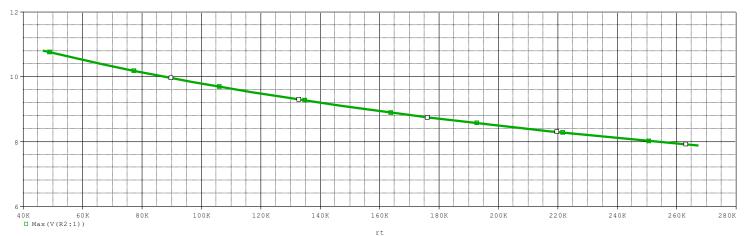


Figure 12. Forward current vs. forward voltage characteristics Graficul din foaia de catalog

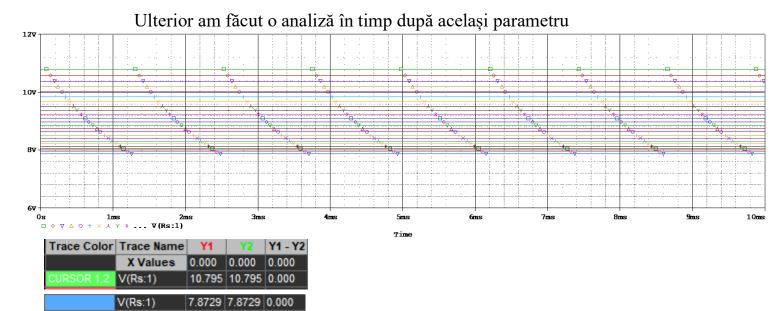
# V. Analize

În acest capitol vor fi prezentate toate simulările care s-au efectuat în scopul de a măsura anumite valori sau a reprezenta caracteristici în ordinea în care s-au efectuat în proiectarea circuitului.

Astfel, la nivel de senzor am utilizat o analiză DC Sweep de performanță după un parametru global, adică dupa rezistența pe care o variem.

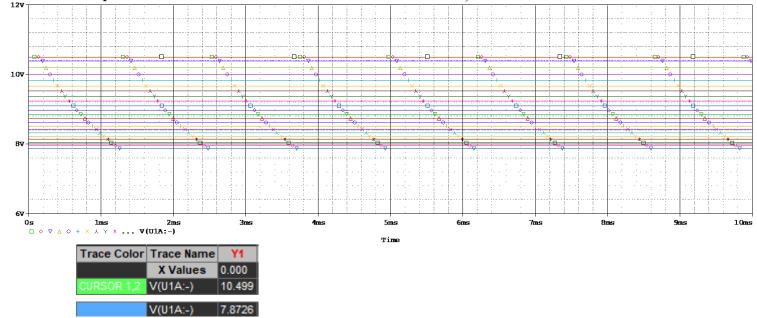


În graficul de mai sus avem caracteristica de liniarizare a rezistenței senzorului din care se poate observa cum rezistența crește în timp ce tensiunea scade în mod liniar exact așa cum ne așteptam atunci când vorbim despre simularea unui termistor NTC.



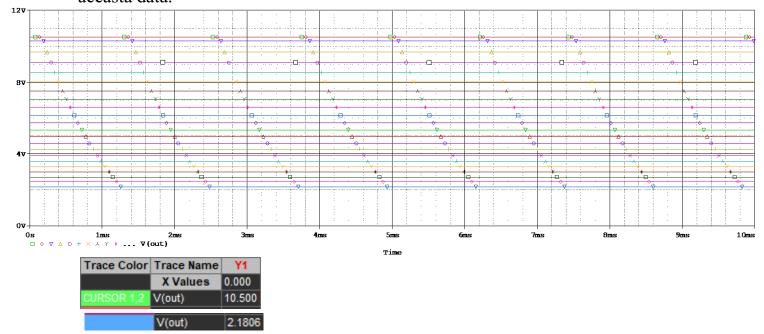
Atunci când punem și cursoarele putem observa că valoarea calculată inițial pentru valoarea minimă și maximă de la ieșirea din senzor este aceeași cu cea de pe grafic.

Apoi am trecut la partea de buffer unde am realizat aceeași analiză ca mai sus pentru a vedea daca valorile se modifică substanțial.



Dacă punem din nou cursoarele se vede că tensiunea nu s-a schimbat mult și că variază între aproximativ 7,87-10,50. Rezultatul este bun fiindcă știm că un repetor de tensiune ideal păstrează aceeași tensiune de la intrare și la ieșire, iar la noi variază foarte puțin deoarece avem unul real proiectat.

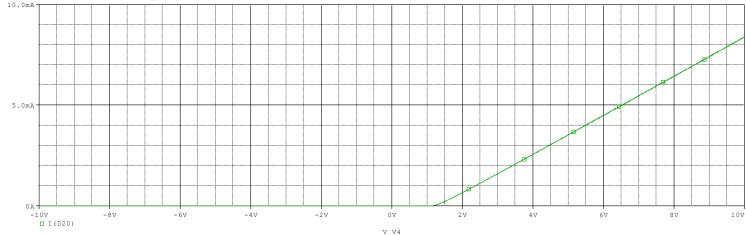
Având tensiunea care variază între domeniul de mai sus, așa cum am spus în partea de proiectare, avem nevoie de un convertor de domeniu pentru a ne aduce tensiunea în intervalul 2-10,50. Am realizat aceeași simulare în timp si de această dată.



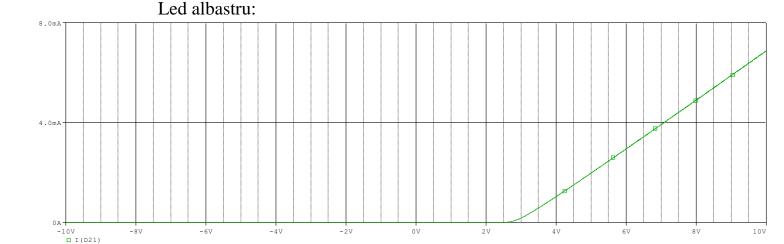
Din grafic și cursoare observăm că amplificatorul diferențial a făcut ce ne doream și ne-a extins domeniul între 2,1-10,50 , exact cum a reieșit și din calcule.

Mai apoi am modelat LED-urile și le-am testat pe rând pe fiecare să văd dacă se deschid la tensiunea care reiese din graficul din foaia de catalog. În acest caz am folosit o analiză DC Sweep.

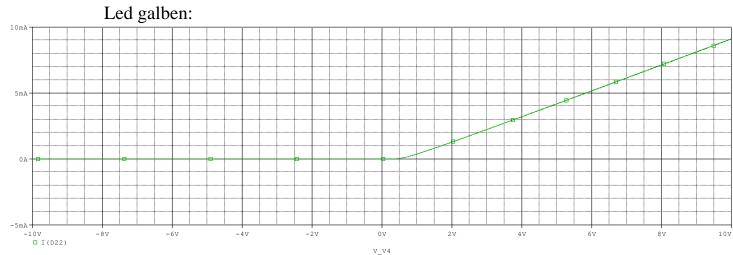




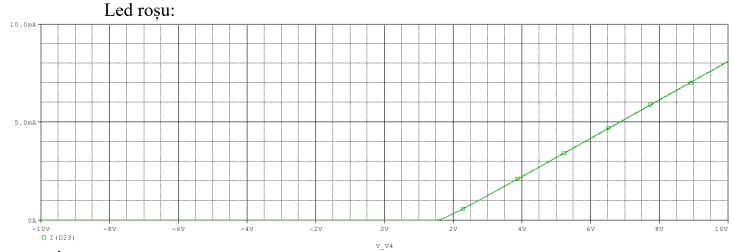
În grafic putem observa că dioda se deschide la aproximativ 1,5V, așa cum scrie și în foaia de catalog



În grafic putem observa că dioda se deschide la aproximativ 3,4V, așa cum scrie și în foaia de catalog.

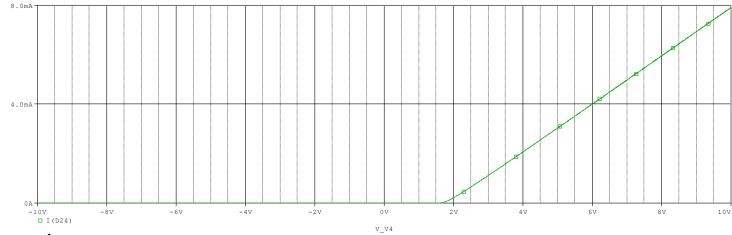


În grafic putem observa că dioda se deschide la aproximativ 1,7V, așa cum scrie și în foaia de catalog.

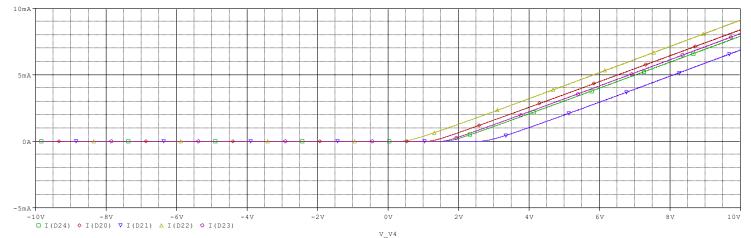


În grafic putem observa că dioda se deschide la aproximativ 1,8V, așa cum scrie și în foaia de catalog.

Led verde:



În grafic putem observa că dioda se deschide la aproximativ 1,9V, așa cum scrie și în foaia de catalog.

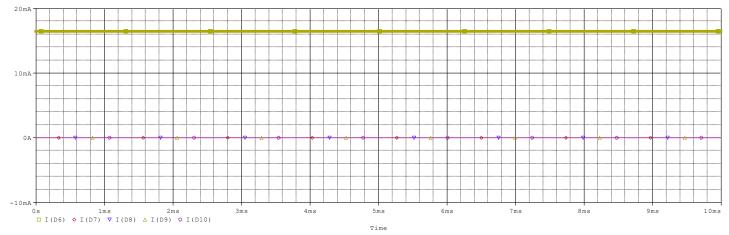


În graficul de mai sus avem toate diodele în aceeași analiză.

#### Testarea întregului circuit:

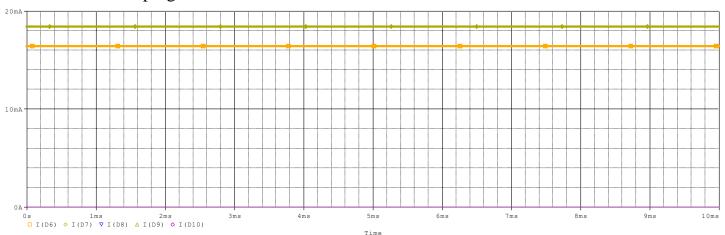
Vom varia rezistența senzorului după cum am calculat în partea de proiectare și ne așteptă ca pe măsură ce trecem peste fiecare prag să rămână toate led-urile de dinaintea lui aprinse. Am folosit o analiză în timp după parametru pentru a observa acest lucru.

O să începem cu primul prag care este la temperatura mai mică decât -25°C



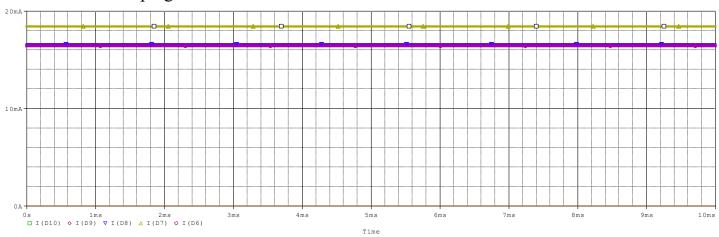
După cum putem observa, doar primul led este aprins, celelalte sunt stinse.

## Trecem la pragul al doilea de -25°C:



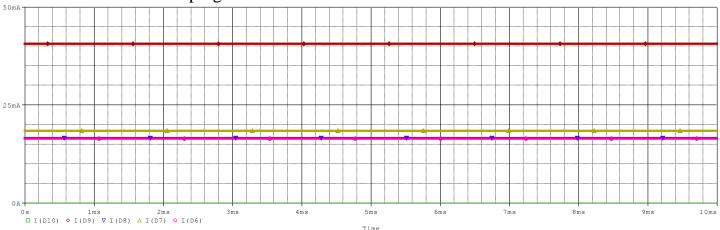
Se observă de mai sus că trece la următorul prag și rămane aprins si primul.

## Trecem la al treilea prag de 25°C:



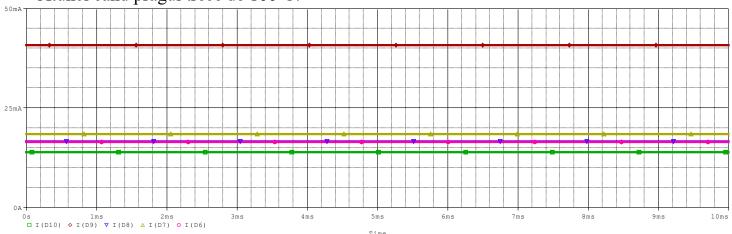
Și aici se observă faptul că trece la următorul prag, celelalte led-uri rămânând aprinse, doar ca am ales valori prea apropiate pentru tensiunea de deschidere a led-urilor.





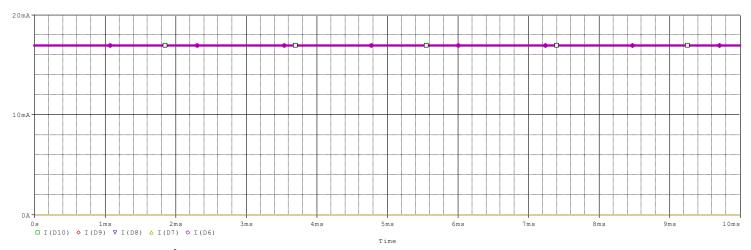
A trecut si la următorul prag, doar ultimul led rămânând închis.

# Atunci când pragul trece de 100°C:

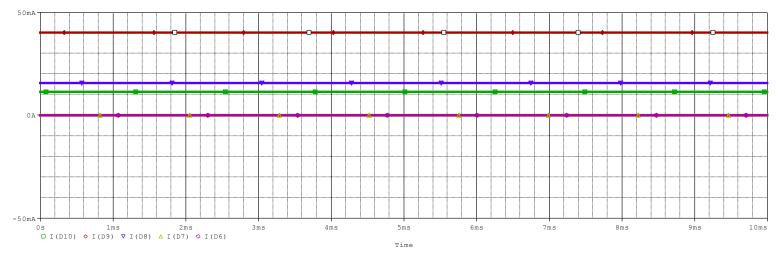


Se poate observa cum toate led-urile sunt acum prinse.

Am mai rulat o analiză de temperatură pentru a ne asigura că circuitul va funcționa și la temperaturi extreme.



În cazul acesta am ales să ruleze pentru o temperatură de -100°C și încă funcționează conform.



Dar și în cazul în care punem o temperatură de 200°C va funționa perfect.



Am făcut și o analiză DC Sweep pentru a observa și mai bine funcționalitatea. În cazul de față avem doar primul led aprins, urmând să se aprindă toate în ordine.

# **Bibliografie**

# Online:

- https://www.tme.eu/Document/4a3d9c7f836ef6b3cd1a2b9a4c4a6b57/ HLMP-D401.pdf
- https://www.tme.eu/Document/f42671d9934cb67eb6342a1365893ba3/HLMP-3507.pdf
- https://www.tme.eu/Document/f3872eef9fb3bbe7862b3681fdc36699/ 333-2SDRD-S530-A3.pdf
- https://www.tme.eu/Document/c7968a613eee16445eaebd7373906708/FYL-5013YD1C.pdf
- https://www.tme.eu/Document/22699c8098952fa9a0864450e473db71/L-53MBDL.pdf
- https://koaha.org/wiki/Valori\_standard\_resistenze
- https://riverglennapts.com/ro/amplifier/17-differential-amplifier.html

## Cărți:

Proiectare Asistată de Calculator Aplicații, O. Pop, R. Fizeșan,
 G. Chindriș