

Proiect Tehnici CAD Circuit pentru reglarea apei într-un rezervor

Nume: Blidar Alexandra

Grupa: 2121

Profesor Coordonator: Drd. Ing. Adelina Ilieș



Cuprins:

- 1. Proiectare
- 2. Fundamentare teoretică
- 2.1 Schema bloc
- 2.2 Schema electrică a circuitului
- 2.3 Sursă de curent (Oglindă de curent)
- 2.4 Convertor de domeniu de tensiune
- 2.5 Comparator
- 2.6 Modelarea LED-ului
- 2.7 Rezistență LED/tranzistor/releu electromagnetic
- 3. Rezultate calcule
- 4. Rezultate simulărilor
- 5. Bibliografie



1.PROIECTARE (Cerință)

Să se proiecteze un sistem de control al nivelului de apă dintr-un rezervor. Știind că senzorul de nivel folosit poate să măsoare nivelul de lichid liniar, valoarea maximă fiind specificată în tabel coloana E, sistemul se va proiecta astfel încât nivelul din rezervor să se mențină în intervalul specificat în coloana F. Senzorul de nivel se va polariza în curent. Variația liniară a rezistenței electrice a senzorului cu nivelul de lichid este specificată în coloana G și trebuie convertită într-o variație de tensiune în domeniul [0 - (Vcc-2V)]. În rezervor, nivelul de apă este menținut în domeniul specificat cu ajutorul unei pompe comandată de un comparator și un releu electromagnetic. Ansamblul pompă – releu se va modela cu ajutorul unui rezistor. Starea pompei (pornit/oprit) este semnalizată de un LED având culoarea specificată în tabel.

Tabelul 1.1 Specificații

Nivel maxim de măsură [cm]	Domeniul nivelului de lichid din rezervor [cm]	Rezistenţa senzorului [Ω]	VCC [V]	Culoare LED de semnalizare
460	60 - 350	35k - 25k	10	albastru



2.FUNDAMENTARE TEORETICĂ

2.1. Schema bloc

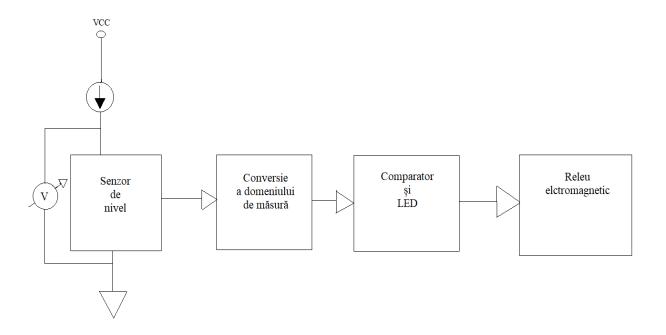


Figura 2.1. Schema bloc



2.2. Schema electrică a circuitului

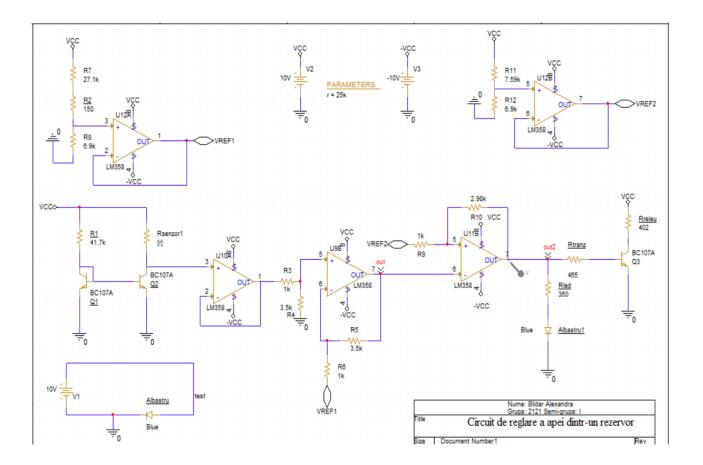


Figura 2.2. Schema electrică a circuitului

2.3. Sursa de curent (Oglindă de curent)

Sursa de curent a fost creată pentru a alimenta cu un curent constant senzorul de nivel. Această sursă este alimentată de la tensiunea continuă VCC de 10V, așa cum se specifică în datele de proiectare.

Sursa este realizată dintr-o oglindă de curent creată din două tranzistoare identice BC107A, cu tensiunea baza-emitor de 0.7V. Va rezulta un curent de ieșire egal cu cel de intrare datorită tranzistoarelor identice, iar valoarea sa este dată de formula:

$$Imax = \frac{VCC - 2}{Rsmax} [1]$$

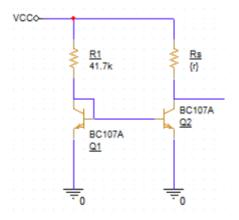


Figura 2.3. Oglindă de curent



Ca urmare, după claculul lui Imax, putem determina R1 cu ajutorul formulei:

$$VCC = Imax * R1 + VBE => R1 = \frac{VCC + VBE}{Imax}$$
 [2]

Domeniul de tensiune de la ieșirea sursei de curent o calculăm cu formula:

$$Vout1 = VCC - VRs = VCE = 2$$
 [3]

Pentru min și max avem (folosind Legea lui Ohm pentru VRs):

$$Vout1min = VCC - Rsmax * Imax$$
 [4]

$$Vout1max = VCC - Rsmin * Imax$$
 [5]

2.4. Convertorul de domeniu de tensiune

Circuitul repetor construit cu un amplificator LM358, alimentat de la VCC si -VCC (± 10), are rolul de a evita pierderile de tensiune, iar de la ieșire lui vom prelua Vin.

Convertorul din **Figura 2.4.** modifică domeniul de tensiune de la [2,02V; 4,3V] la [0V; 8V].

Pentru convertirea domeniului vom folosi următoarele formule:

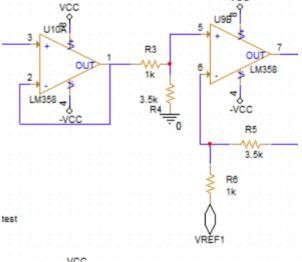
$$0 = \frac{R4}{R3} * (Vout1min - Vref1) [6]$$

$$=> Vref1 = Vout1min$$
 [7]

$$8 = \frac{R4}{R3} * (Vout1max - Vref1)$$
 [8]

$$=>\frac{R4}{R3}=\frac{VCC-2}{Vout1max-Vref1} [9]$$

Dacă R5=R4 și R3=R6, alegem valori ale unor rezistențe existente pentru R4 și R5 (am ales R4=R5=3,5k Ω).



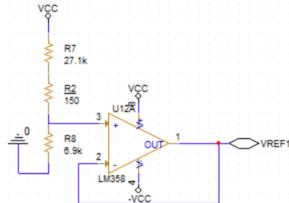




Figura 2.4. Convertor de domeniu de tensiune

Tensiunea de referință cu care este alimentat amplificatorul operțional la borna negativă constă în tensiunea de alimentare VCC divizată cu ajutorul unui divizor de tensiune. Formula folosită pentru determinarea rezistențelor R7 și R8 este :

$$Vref1 = \frac{R8}{R8 + R7} * VCC$$
 [10]

Ca să calculăm rezistențele R7 și R8 alegem o valoare reală pentru una dintre ele (am ales R8=6,9k Ω).

2.5. Comparatorul

Comparatorul, alcătuit dintr-un amplificator inversor cu reacție pozitivă (Figura 2.5.1.), are rolul de a menține nivelul apei din rezervor in intervalul [60-350]. Pentru a determina tensiunile pragurilor, Vpj și Vps, ne folosim de faptul că, pentru VCC-2 nivelul maxim este 460:

$$Vpj = \frac{60 * 8}{460} = 1,04V$$

$$Vps = \frac{350 * 8}{460} = 6,08V$$

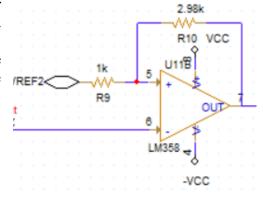


Figura 2.5.1. Schema comparator

În continuare, ca dimensionarea comparatorului să fie completă, trebuie să calculăm rezistențele R9 și R10, folosind tensiunile de prag (alegem R9=1k Ω).

$$\frac{R9}{R9+R10} = \frac{Vps-Vpj}{2*VCC}$$
 [11]

La borna neinversoare a comparatorului este legată tensiunea de referință Vref2, care constă într-un divizor de tensiune și la care am legat sursa VCC. Pentru a calcula Vref2, ne folosim din nou de tensiunile de prag ale compartorului în formula:

$$Vps + Vpj = 2 * \frac{R10}{R9 + R10} * Vref2$$
 [12]

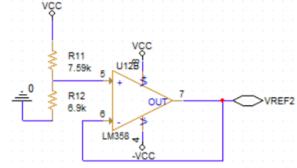


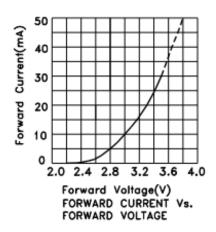
Figura 2.5.2. Schema divizor de tensiune



Cu ajutorul formulei $Vref2 = \frac{R12}{R12+R11}$ [13], determinăm raportul rezistențelor, dăm o valoare lui R12 (R12=6,9k Ω) și calculăm R11.

2.6. Modelarea LED-ului

Pentru modelarea LED-ului (albastru) am folosit o foaie de catalog găsită pe internet pentru a folosi caracteristica curent-tensiune a diodei. Cu ajutorul caracteristicii am modelat LED-ul în programul Pspice Model Editor, după cum se vede și în Figura 2.6.3.



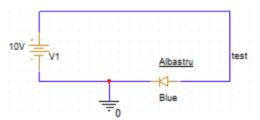


Figura 2.6.2. Circuit de testare a LED-ului





Figura 2.6.3. Modelarea LED-ului în Pspice Model Editor

Pentru testarea LED-ului am folosit un circuit test (Figura 2.6.2), la care am legat o sursă de tensiune V1=10V și o diodă Blue, mai apoi cu un profil de simulare DC Sweep am văzut unde se deschide dioda (la 2,8V).



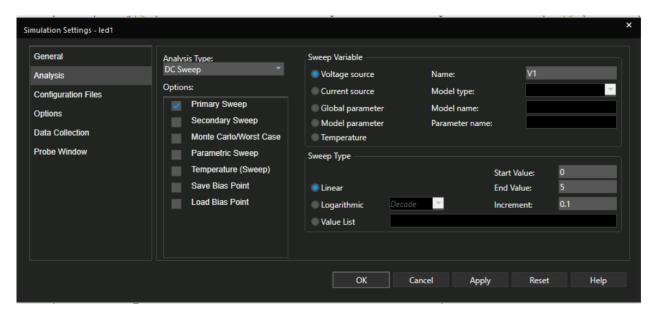


Figura 2.6.4. Profilul de simulare

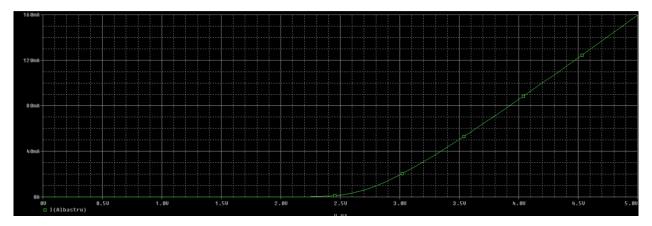


Figura 2.6.5. Caracteristica de deschidere a diodei

2.7. Rezistență LED/transistor/releu electromagnetic

Pentru rezistența LED-ului vom folosi formula:

$$Rled = \frac{VCC-Vled}{Idescled}$$
 [14]

Pentru rezistența tranzistorului folosim:

$$Rtranz = \frac{VCC - VBE}{20m} [15]$$

Rezisteța releului electromagnetic am luat-o ca $Rreleu = 402\Omega$ din foaia de catalog a unui releu de 12V (NU AM GĂSIT, sau NU EXISTĂ releu de 10V).



3. Rezultate calcule

1. Sursă de curent

Luăm parametru r= $25k\Omega$.

$$Imax = \frac{8}{35 * 10^3} = 0.228 * 10^{-3} => Imax = 228 \mu A$$

$$R1 = \frac{10 - 0.7}{228\mu} \implies R1 = 40.7k\Omega$$

Luăm R1=41,7k Ω (valoarea unei rezistențe existente).

$$Vout1 = 2$$

$$Vout1min = 10 - 35k * 228\mu = 10 - 7,98 = 2,02V(1)$$

$$Vout1max = 10 - 25k * 228\mu = 10 - 5,7 = 4,3V(2)$$

(1)
$$\Si(2) = Vout1 \in [2,02V; 4,3V]$$

2. Convertor de domeniu de tensiune

Vinogl=Voutogl=Vout1 (nu se pierde tensiune la intrarea în amplificator)

Trebuie sa ajungem de la [2,02V; 4,3V] la domeniul [0V; 8V]. Dimensionăm amplificatorul pentru a obține acest interval.

$$Vref1 = Vout1min => Vref1 = 2,02V$$

$$\frac{R4}{R3} = \frac{8V}{2,28V} = 3,5 (1)$$

Pentru R4=R5=3,5k Ω (2)

(1)
$$\sin(2) = R3 = \frac{3.5k}{3.5} = 1k\Omega$$

$$R3 = R6 \implies R6 = 1k\Omega$$



Din formula [10] =>
$$\frac{R8}{R8+R7} = \frac{Vref1}{VCC} => \frac{R8}{R8+R7} = \frac{2,02}{10} => \frac{R8}{R8+R7} = 0,202$$

Alegem R8=6.9k Ω .

$$<=> \frac{6.9k}{6.9k + R7} = 0.202 => R7 = \frac{6.9k}{0.202} - 6.9k => R7 = 27.25k\Omega$$

Luăm R7 = 27,1kΩ (valoare reală) și adăugăm o rezistență R2=150Ω.

3. Comparator

Vpj=1,04V și Vps=6,08V

Din [11] =>
$$\frac{R9}{R9+R10} = \frac{5,04}{20} = 0,252$$

Alegem R9=1k
$$\Omega = > \frac{1k}{1k+R10} = 0.252\Omega <=> R10 = \frac{1k}{0.252} - 1k = 2.96k\Omega$$

Luăm R10=2,98kΩ (valoarea unei rezistențe reale).

Determinarea lui Vref2 ne folosim de tensiunile de prag:

$$Vref2 * \frac{R10}{R10+R9} = Vps + Vpj \implies Vref2 * \frac{2.98}{3.98} * 2 = 7.12 \implies Vref2 = \frac{7.12}{1.497}$$

$$=> Vref2 = 4,756V$$

Din [13]
$$\Rightarrow \frac{R12}{R12+R11} = \frac{4,756}{10} \Rightarrow \frac{R12}{R12+R11} = 0,475$$

Alegem R12=6,9k Ω .

$$=>\frac{6.9k}{6.9k+R11}=0.475 => R11=\frac{6.9k}{0.475}-6.9 => R11=7.62k\Omega$$

4. Rezistență LED și rezistență tranzistor

 $Idescled \approx 20mA$

$$Rled = \frac{10-2.8}{20m} = 0.360k\Omega = 360\Omega = Rled = 361\Omega$$
 (valoare reală)

$$Rtranz = \frac{10-0.7}{20m} = 0.465k\Omega = 465\Omega = > Rtranz = 464\Omega$$
 (valoare reală)



4. Rezultate simulări

Cu ajutorul simulărilor Pspice am analizat circuitul de reglare a nivelului de apă dintr-un rezervor.

Cu ajutorul analizei DC Sweep cu parametru global r, care variază între 35k și 25k, putem să observăm caracteristicile de ieșire ale circuitului împărțit pe bucăți.

Profilul de simulare este:

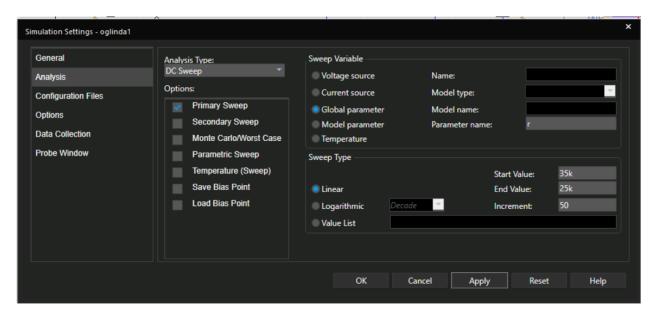


Figura 4.1. Profilul simulării DC Sweep pentru afișarea tensiunilor cu parametru r

Tensiunea la ieșirea sursei de curent:

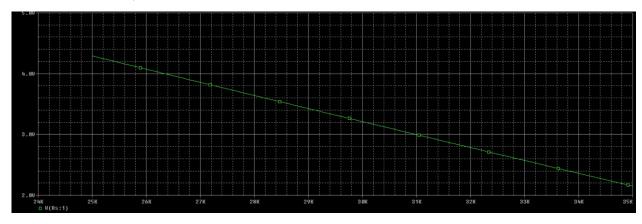


Figura 4.2. Tensiunea la ieșirea sursei de curent



Tensiunea la ieșirea convertorului de domeniu de tensiune:

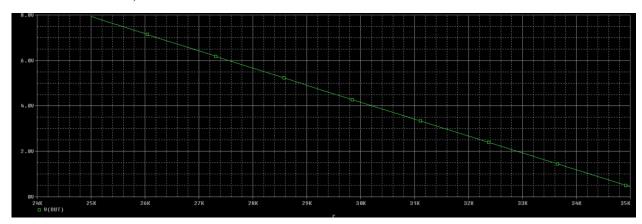


Figura 4.3. Tensiunea la ieșirea convertorului

Pentru verificarea pragurilor comparatorului baleiem parametrul r: o data crescător de la $25k\Omega$ la $35k\Omega$ pentru a vedea tensiunea Vpj, respectiv descresător de la $35k\Omega$ la $25k\Omega$ pentru a vedea tensiunea Vps. Astfel, în urma celor fiecărei simulări (pentru Vpj și Vps) vom observa câte o jumătate din histereză.

Vpj:

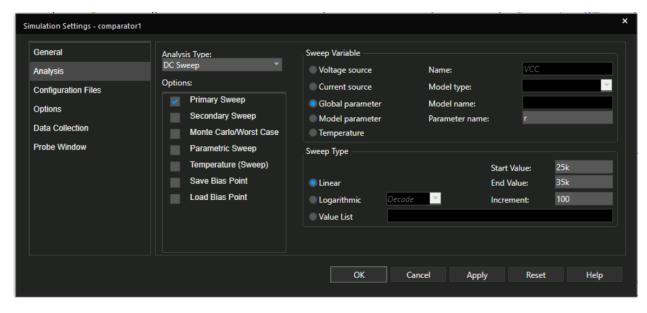


Figura 4.4. Profil de simulare pentru verificare Vpj



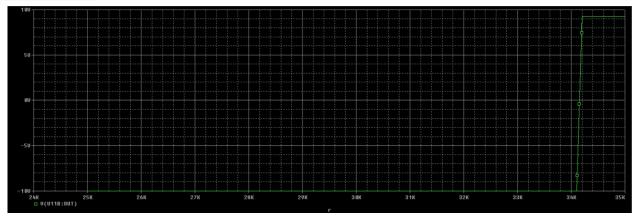


Figura 4.5. Tensiunea Vpj

Vps:

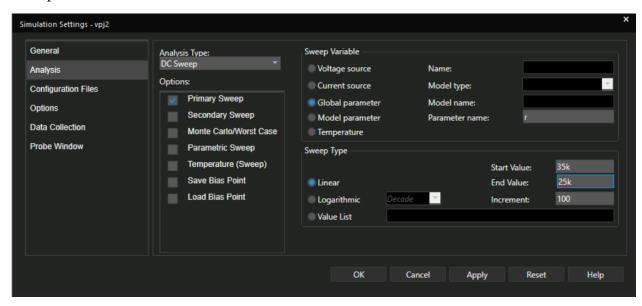


Figura 4.6. Profil de simulare pentru verificare Vps

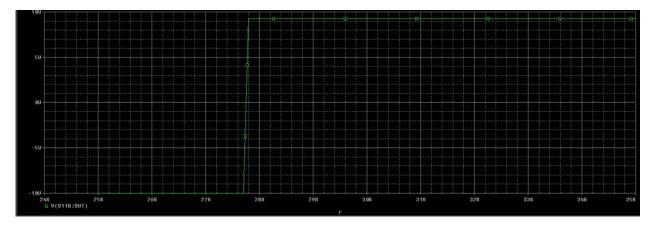


Figura 4.7. Tensiunea Vps



Pentru a vizualiza unde se află pragurile adăugăm simulării și tensiunea de la ieșirea amplificatorului operțional:

Vpj:

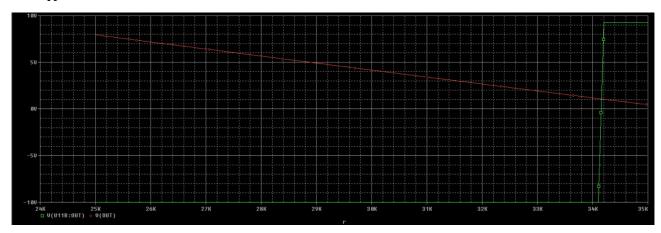


Figura 4.8. Tensiunea Vpj + tensiunea de la ieșirea AO

Vps:

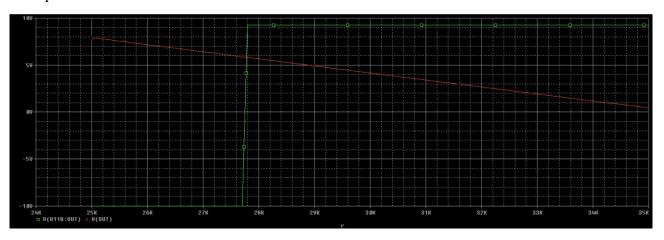


Figura 4.9. Tensiunea Vps + tensiunea la ieșirea AO

Pentru a vizualiza tensiunea pe LED-ul albastru am folosit o analiză parametrică în timp:



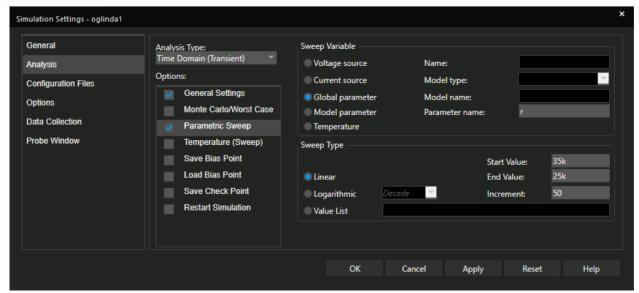


Figura 4.10. Profil de simulare parametrică în timp pentru diodă

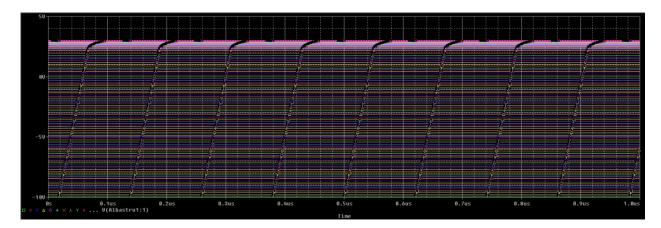


Figura 4.11. Tensiunile pe diodă în funcție de valoarea parametrului r

Analiza Monte Carlo este cel mai bun mod de analiză a unui circuit din punct de vedere statistic, de a vedea cum se comportă acel circuit la variații ale valorilor componentelor. Analiza Monte Carlo determină, statistic, comportarea circuitului atunci când valorile componentelor sunt modificate în domeniul lor de toleranță. Rezultatele analizei se regăsesc în Figura 4.13.



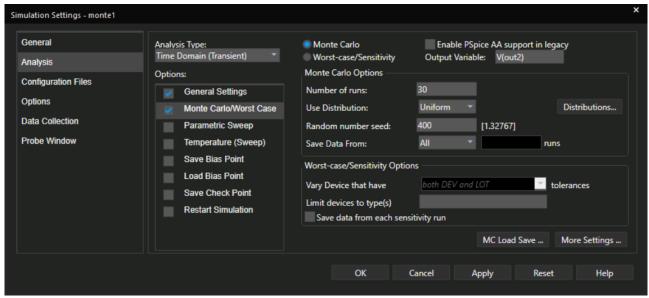


Figura 4.12. Profilul de simulare al analizei MonteCarlo

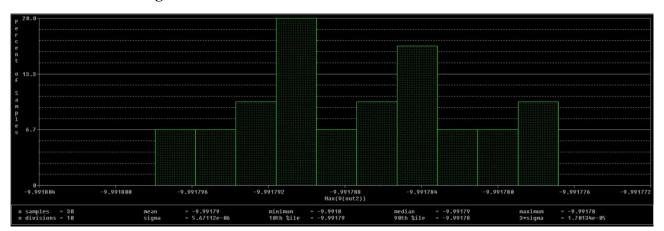


Figura 4.13. Rezultatele analizei MonteCarlo

Worst Case variază doar un parametru într-o rulare. După ce se cunosc toate senzitivitățile, simularea este rulată încă o data variind toți parametrii pentru a determina cazul cel mai defavorabil.

În Figura 4.14 este prezentat profilul simulării, iar în Figura 4.15, formele de undă de la ieșire. Forma de undă care are culoarea roșie este cel mai defavorabil caz, iar cel cu verde reprezintă cazul nominal.



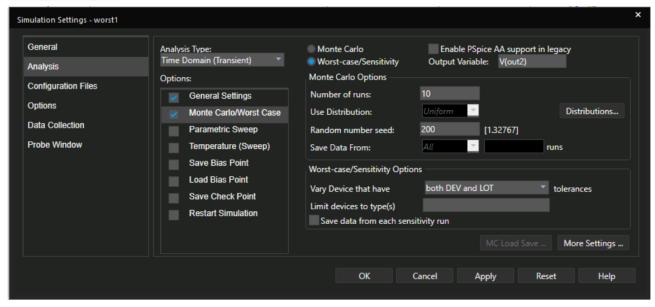


Figura 4.14. Profilul de simulare al analizei Worst Case

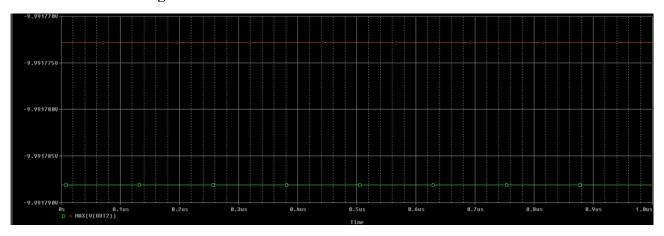


Figura 4.15. Formele de ieșire le analizei WorstCase

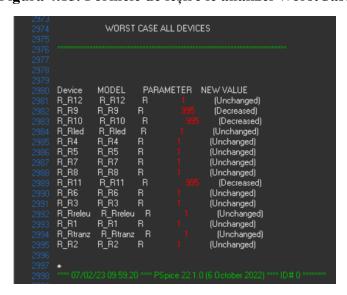


Figura 4.16. Fișierul de ieșire al analizei WorstCase



5. Bibliografie

- [1] Blue LED Data sheet website, https://www.farnell.com/datasheets/1519875.pdf
- [2] Bel UTCluj website, http://www.bel.utcluj.ro/dce/didactic/de/DE Curs6.pdf
- [3] Bel UTCluj website,

http://www.bel.utcluj.ro/dce/didactic/de/10.CompAO reactie.pdf

[4] Standard resistor website, http://www.el-component.com/standard-resistor-values-e192