UNIVERSITATEA TEHNICĂ DIN CLUJ-NAPOCA

FACULTATEA DE ELECTRONICĂ, TELECOMUNICAȚII ȘI TEHNOLOGIA INFORMAȚIEI



Profesori coordonatori:

drd. ing Ștețco Elena - Mirel

prof. dr. ing Pop Ovidiu – Aurel

Student:

Marinescu Rareş

CUPRINS:

I.	CERINȚA PROIECTULUI
II.	SCHEMA BLOC A CIRCUITULUI
III.	SCHEMA ELECTRICĂ A CIRCUITULUI
IV.	BREVIAR DE CALCUL
	 4.1 Oglinda de curent
V.	SIMULAREA CIRCUITULUI
VI.	BIBLIOGRAFIE

I. CERINȚA PROIECTULUI

Să se proiecteze un sistem care folosește senzori rezistivi de gaz pentru a menține într-o incintă concentrația de metan intre 800 - 12000 ppm. În momentul în care concentrația a ajuns la limita superioară, sistemul va porni ventilatorul care introduce aer curat. Când concentrația de metan ajunge la limita inferioară sistemul va da comanda de oprire a ventilatorului.

Variația rezistenței electrice a senzorului trebuie convertită într-o variație de tensiune în domeniul [2÷(Vcc-2V)]. Ventilatorul este comandat de un comparator cu histereză prin intermediul unui releu care este modelat cu un rezistor.

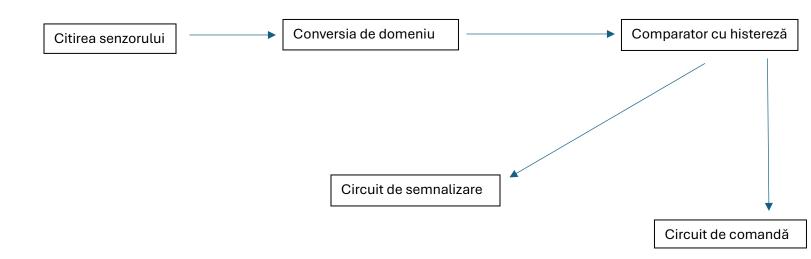
Starea ventilatorului este semnalizată de un LED de culoare mov.

Tabelul cu parametrii aferenți:

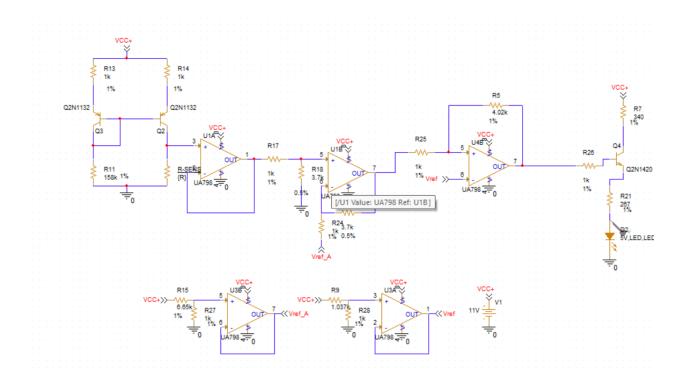
Concentrația de metan din incintă	800 - 12000
Domeniul de măsură al senzorului	400- 16000
Rezistența senzorului	61k - 31k
Vcc	11
Culoarea LED – ului	Mov

Tabel 1.

I. SCHEMA BLOC A CIRCUITULUI

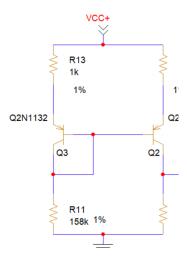


II. SCHEMA ELECTRICĂ A CIRCUITULUI



III. BREVIAR DE CALCUL

3.1 Oglinda de curent



Utilizarea unei oglinzi de curent asigură o precizie a curentului de referință, acesta fiind un element fundamental în sistemele ce au ca scop controlul concentrațiilor de gaz metan deoarece sunt liniare iar masurarea parametrilor este una precisă.

Pentru a polariza senzorul, o să folosim o oglindă de curent realizată cu tranzistoare Q2N1132.

Curentul maxim din oglinda poate fi calculat cu formula

$$I_{max} = V/RS_{max}$$

Având în vedere parametrii prestabiliți, rezultatul calcului este I_{max}=0,064mA.

În cele din urmă, pentru a determina valoarea rezistenței R1, aplicăm formula :

$$R13+R12+R11=(V_{cc}-V_{be})/I$$

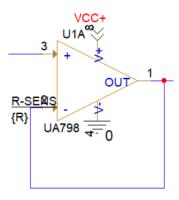
Astfel că R11=158k.

Din cauza variației rezistenței de sarcina (61k-31k), și tensiunea o să varieze conform calculelor:

$$V_{min} = R_{smin} * I_{max} = 31 * 10^3 * 0.064 * 10^{-3} = 1.984 V$$

$$V_{max} = R_{smax} * I_{max} = 61 * 10^3 * 0.064 * 10^{-3} = 3.904 \ V$$

4.2 Repetorul de tensiune

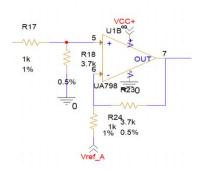


La finalul configurației de citire a senzorului vom adăuga un repetor de tensiune pentru a realiza adaptarea de impedanță în circuit.

Repetorul de tensiune are o impedanță de intrare foarte mare și o impedanță de ieșire foarte mică. Acest lucru permite repetorului să izoleze senzorul de restul circuitului, prevenind astfel încărcarea senzorului și menținând precizia măsurătorii.

Principala caracteristică a acestui element este A_v=1.

4.3 Convertorul de domenii



Conform cerinței de proiectare, va trebui să convertim domeniul de tensiune actual într-un domeniu de (2V - Vcc-2V), iar cum V_{cc} are valoarea de 11V în specificații, domeniul pe care dorim să-l atingem în următoarea etapă a proiectului va fi (2V – 9V).

$$A_v = (V_{omax} - V_{omin})/(V_{imax} - V_{imin}) = 7/1,92 = 3,7V$$

$$A_v=R_2/R_1$$

Alegem o valoare pentru R1, și anume $1k\Omega$. Deducem valoarea lui R2 si anume . Aceste rezistențe vor forma un divizor la intrarea neinversoare a amplificatorului operational. La intrarea inversoare vom realiza o configurație simetrică din punct de vedere rezistiv, alegând valori similare pentru rezistori, iar din următoarea formulă vom deduce valoarea unei surse de tensiune de referință necesară pentru construirea amplificatorului diferențial:

$$V_{out} = (R_{24}/R_{17})/(V_{omin} - V_{ref A})$$

Iar rezultatul final este V_{ref A}=1,44V

Deoarece scopul proiectului este de a realiza un circuit cu utilitate în viața reală, nu putem folosi această sursă de referință cu o sursa ideală de tensiune de tip V_{dc} . Astfel, soluția este de a realiza un AO în configurație de repetor de tensiune, care va avea la intrarea neinversoare un divisor echivalent cu valoarea de V a lui V_{ref_A} calculat anterior. Vom alege după bunul plac valoarea uneia dintre rezistențe, urmând să o calculăm pe cealaltă. Vom alege valoarea rezistenței R_{15} ca fiind 1k, iar cu ajutorul formulei divizorului de tensiune vom deduce valoarea lui R_{27} .

$$V_{ref A} = R_{15}/(R_{15} + R_{27}) * V_{dc}$$
, astfel că $R_{27} = 6,65k$

4.4 Comparatorul cu histereză

Pentru a realiza implementarea comparatorului cu histereză trebuie să luăm în seamă mai multe aspecte. În primul rând va trebui să analizăm specificațiile de proiectare din Tabelul1:

Concentrația de gaz metan din incintă este de 800-12000 ppm, în timp ce domeniul de măsură al senzorului este 400-16000, iar rezistența senzorului variază între valorile (61k – 31k). Tensiunile la aceste procente vor reprezenta pragul superior, respectiv cel inferior al comparatorului nostru.

În baza formulelor:

$$V_{pragsus} = V_{ref A} * (R_5/R_{25}+R_5)+(R_{25}/R_5+R_{25})*V_{cc}$$
 (1)

$$V_{\text{pragios}} = V_{\text{ref A}} * (R_5/R_{25} + R_5) + (R_{25}/R_5 + R_{25}) * (-V_{cc}) (2)$$

Știind că concentrația de gaz metan a senzorului utilizat este 800-12000 ppm, iar sistemul se va proiecta astfel încât concentrația să fie menținută între 400-16000 ppm, trebuie să calculam variația în tensiunea de ieșire a senzorului :

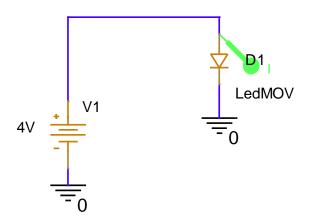
$$1ppm = (Vcc-2) / (12000-800) = 0,008 V/ppm$$

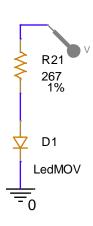
Având o variație de 0,008 ne rezultă că V_{pragsus}=9,46V și V_{pragjos}=3,29V.

Întorcandu-ne în relațiile 1 și 2, putem dimensiona rezistențele R5 și R25, ce în au valoarea R5=4,02k, respectiv R5=1k

4.5 Circuitul de semnalizare

Circuitul de semnalizare a concentrației de gaz metan este conceput pentru a detecta nivelul de metan dintr-o incintă și pentru a furniza un semnal de avertizare sau pentru a controla automat un dispozitiv, în cazul nostru o pompă comandată de un releu. Pentru acest circuit vom folosi un LED de culoare mov, după cum este specificat în specificațiile de proiectare din Tabelul1. Vom extrage din foaia de catalog a LED-ului tensiunea și curentul și vom calcula valoarea rezistenței acestuia.





VD=3V

ID = 30mA

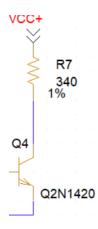
RLED = VCC - VD / ID

RLED = 11V - 3V / 30m

RLED = 267Ω

4.6 Circuit de comandă

Acest circuit de comandă utilizează un tranzistor NPN pentru a activa sau dezactiva un dispozitiv extern pe baza semnalelor de concentrație. Vom imita comportamentul unui releu cu ajutorul unei rezistențe din foaia de catalog, iar tranzistorul NPN se va deschide la tensiunea negativă a pragului de referință, permițând curentului să circule prin circuit și activând astfel dispozitivul extern. Aceasta asigură o soluție simplă și eficientă pentru controlul automat al concentrației de metan. Vom extrage detalii din foaia de catalog ale unui releu pentru a afla parametrii săi, apoi vom calcula toate datele necesare implementării circuitului.



R7=340 și toleranță 1%

 $V_{cc}=11$, iar P=35mW

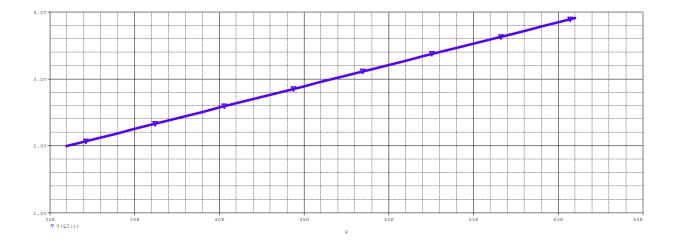
 $P=V_{cc}*I_{releu}$, de unde rezulta $I_{releu}=0.31$ mA, iar $I_{releu}=I_c$

V.SIMULAREA CIRCUITULUI

În această etapă de proiectare vom verifica valorile deduse în urma calculelor realizate în capitolul precedent și vom urmări functionalitatea și performanța pe care o va atinge circuitul nostru. Această etapă de proiectare este o practică vitală în electronică deoarece permite testarea în prealabil a oricărui circuit fără utilizare decomponente fizice, prin urmare favorizează atât costurile cât și timpul investit în proiectare.

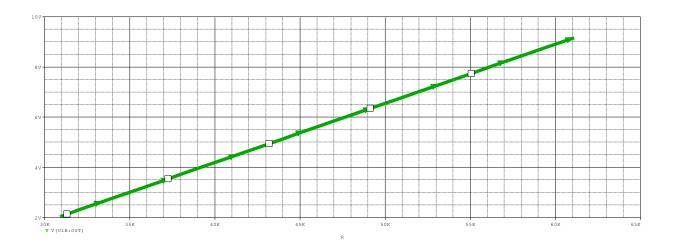
5.1 Simularea senzorului

În această etapă de proiectare vom verifica valorile deduse în urma calculelor realizate în capitolul precedent și vom urmări functionalitatea și performanța pe care o va atinge circuitul nostru. Această etapă de proiectare este o practică vitală în electronică deoarece permite testarea în prealabil a oricărui circuit fără utilizare decomponente fizice, prin urmare favorizează atât costurile cât și timpul investit în proiectare.



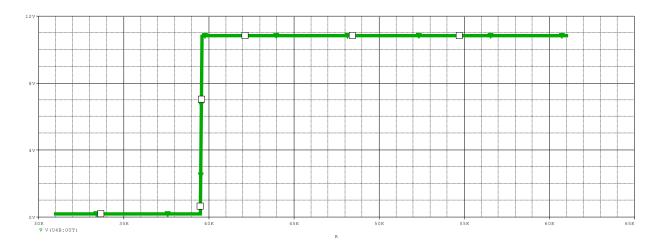
5.2 Convertorul de domenii

Pentru acest sub-capitol, va trebui să verificăm atât valoarea tensiunii de referință VRef1 cât și valorile extreme, care ar trebui ideal să ajungă la 2V, respectiv 9V. Vom realiza acest lucru cu ajutorul unei analize DC Sweep.



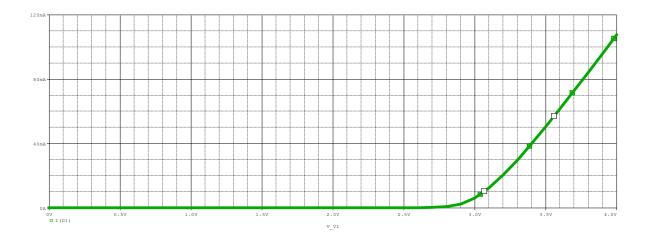
5.3 Comparatorul cu histereză

Pentru simularea comparatorului o să folosim o analiză de timp DC Sweep pentru a vedea tensiunile limită care comanda starea senzorului.



5.4 Circuitul de semnalizare

Circuitul de semnalizare este realizat cu un LED de culoare mov, după cum este specificat în Tabelul I. Am căutat în foaia de catalog a unui LED specificat caracteristica tensiunii în funcție de curent. Am folosit PSpice Model Editor Lite pentru a modela o diodă să se comporte ca LED-ul dorit. Am conectat LED-ul la sursa $V_{\rm CC}$ și am măsurat curentul pe diodă:



VI.BIBLIOGRAFIE

- [1] LED https://dlnmh9ip6v2uc.cloudfront.net/datasheets/E-Textiles/Lilypad/Purple%20LEDs%20HT15-2102UPC.pdf
- [2] Tranzistor https://toshiba.semicon-storage.com/info/TTC5886A datasheet en 20230818.pdf?did=153693&prodName=TTC5886A
- [3] Cursuri Dispozitive Electronice, Pop Ovidiu Aurel
- [4] All about circuits https://www.allaboutcircuits.com/
- [5] Electronica pentru toți https://sites.google.com/site/bazeleelectronicii/home
- [6] Laborator Tehnici CAD Ștețco Elena Mirela
- [7] Electronic Devices Thomas Floyd https://allbooksfordownloading.wordpress.com/wpcontent/uploads/2017/01/electronic-devices-by-floyd-9th-edition.pdf