### Proiect la Electronică Analogică

DRAGNE LAVINIA-ȘTEFANA

324CA, ACS, UPB

lavinia.dragne@stud.acs.upb.ro

24 ianuarie 2021

### Contents

1	Schema propusă				
	1.1	Să se introducă în simulator schema propusă, cu valorile numerice personalizate după cum urmează	4		
2	Să s 2.1 2.2	se realizeze o simulare de tip DC Sweep, din care să rezulte Caracteristica de transfer a schemei (grafic $V_{out}$ funție de $V_1$ ) Domeniul tensiunii de intrare pentru care schema funcționează	<b>4</b>		
	2.3	liniar	5 6		
3	<b>S</b> ă s	se realizeze o simulare de tip AC, din care să rezulte Caracteristica de frecvență a schemei (suficient modulul amplificării)	7		
	3.2	la scară logaritmică	7		
4	Să	se realizeze o simulare de tip Transient, din care să rezulte	8		
	4.1	Răspunsul la semnal tip treaptă, la o scală de timp potrivită pentru a observa fenomenul tranzitoriu	8		
	4.2	itoriu până la parcurgerea a 90% din amplitudinea vârf-la-vârf a ieșirii)	9		
5	Să se modifice schema astfel încât să se obțină caracteristicile următoare 10				
	5.1	Schema trebuie să transfere domeniul de intrare specificat $(-V_{im}, +V_{im})$ în domeniul de ieșire specificat $(-V_{om}, +V_{om})$	$\binom{m}{10}$		
	5.2	Schema trebuie să aibă frecvența de -3dB specificată	12		
6	Bor	nus	16		
	6.1	Schema propusă	17		
	6.2	Caracteristica de transfer a schemei	17		
	6.3	Domeniul tensiunii de intrare pentru care schema funcționează			
	<i>e</i> 1	liniar	18		
	$6.4 \\ 6.5$	Amplificarea de tensiune a schemei	18		
	0.5	la scară logaritmică	18		
	6.6	Banda de trecere a schemei (fiind de tip filtru trece-jos, este egală	10		
		cu frecvența de -3dB)	19		
	6.7	Simulare Transient	19		
	6.8	Răspunsul la semnal tip treaptă, la o scală de timp potrivită			
		pentru a observa fenomenul tranzitoriu	19		

	6.9	Timpul de creștere (intervalul de la inceputul fenomenului tranz-		
		itoriu până la parcurgerea a 90% din amplitudinea vârf-la-vârf a		
		ieșirii)	20	
	6.10	Schema trebuie să transfere domeniul de intrare specificat $(-V_{im}, +V_{im})$	$V_{im}$	
		în domeniul de ieșire specificat $(-V_{om}, +V_{om})$	21	
	6.11	Schema trebuie să aibă frecvența de -3dB specificată	23	
7	Con	cluzii finale	26	

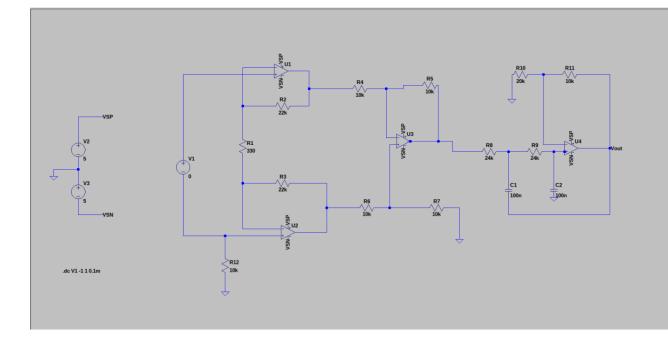
### 1 Schema propusă

# 1.1 Să se introducă în simulator schema propusă, cu valorile numerice personalizate după cum urmează.

Valorile personalizate alese pentru aceasta simulare sunt:

- $R_1 = 330\Omega$ .
- $R_2 = R_3 = 22k\Omega$ .
- $R_8 = R_9 = 24k\Omega$ .

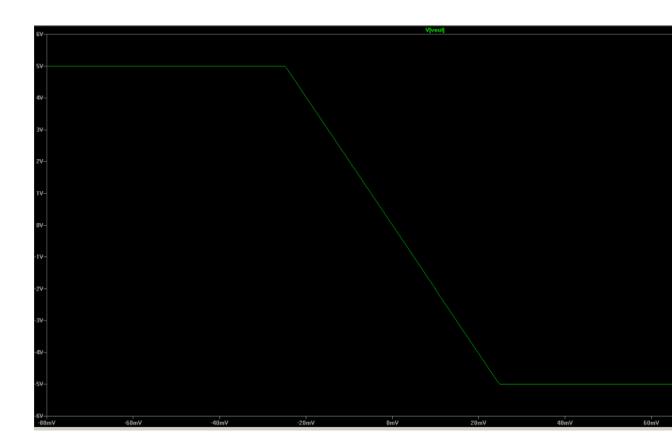
 ${\bf Am}$  introdus in simulator schema propusa și am personalizat valorile cu cele de mai sus:



### 2 Să se realizeze o simulare de tip DC Sweep, din care să rezulte

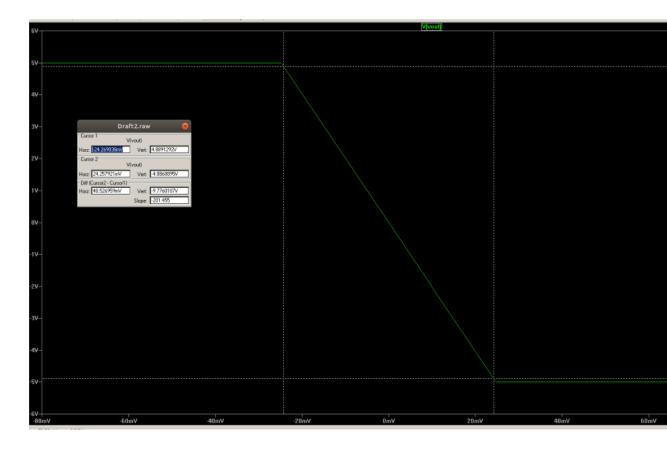
# 2.1 Caracteristica de transfer a schemei (grafic $V_{out}$ funție de $V_1$ )

Am variat tensiunea intre -1V si 1V cu pasul  $0.1 \mathrm{mV}$ , obținând caracteristica de transfer:



# 2.2 Domeniul tensiunii de intrare pentru care schema funcționează liniar

Am adăugat 2 cursoare pe grafic și se observă că zona în care tensiunea de intrare funcționează liniar este intervalul [-24.26 mV, 24.26 mV].



#### Amplificarea de tensiune a schemei 2.3

Observăm că panta graficului este -201.45, aceasta în modul reprezintă factorul de amplificare. Deci factorul de amplificare este 201.45.

Se compară această valoare cu cea teoretică, folosind formula:  $A=(1+\frac{R_2+R_3}{R_1})*\frac{-R_5}{R_4}*(1+\frac{R_{11}}{R_{10}})$ 

$$A = \left(1 + \frac{R_2 + R_3}{R_1}\right) * \frac{-R_5}{R_4} * \left(1 + \frac{R_{11}}{R_{10}}\right)$$

Înlocuind cu valorile din schemă obținem: 
$$A = (1 + \frac{22000\Omega + 22000\Omega}{330\Omega}) * \frac{-10000\Omega}{10000\Omega} * (1 + \frac{10000\Omega}{20000\Omega})$$

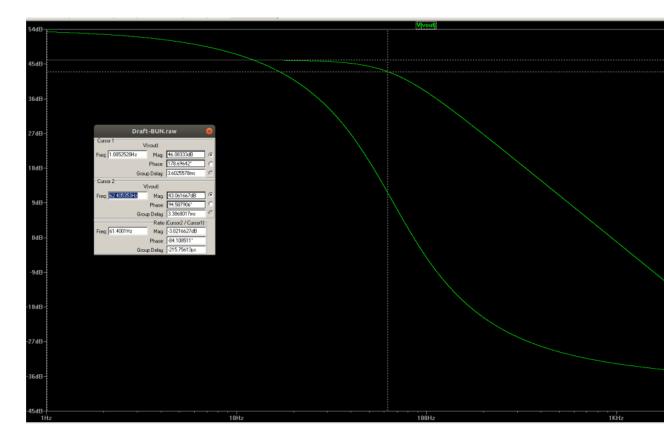
Deci A = -201.5.

Comparând -201.5 cu -201.45 se obține o eroare de +/- 0.025%. Amplificatorul simulează o piesă reală și are amplificare în buclă deschisă finită, de aici și erorile.

### 3 Să se realizeze o simulare de tip AC, din care să rezulte

#### 3.1 Caracteristica de frecvență a schemei (suficient modulul amplificării) la scară logaritmică

În urma simulării de tip AC cu frecvența aparținând intervalului [1, 100k] Hz se obține caracteristica de frecvență de mai jos:



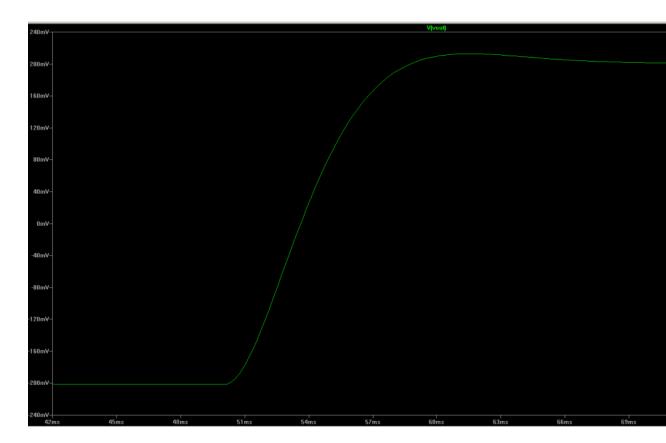
### 3.2 Banda de trecere a schemei (fiind de tip filtru trecejos, este egală cu frecvența de -3dB).

Din schema anterioară banda de trecere este egală cu frecvența de tăiere și este  $62.41~\mathrm{Hz}.$ 

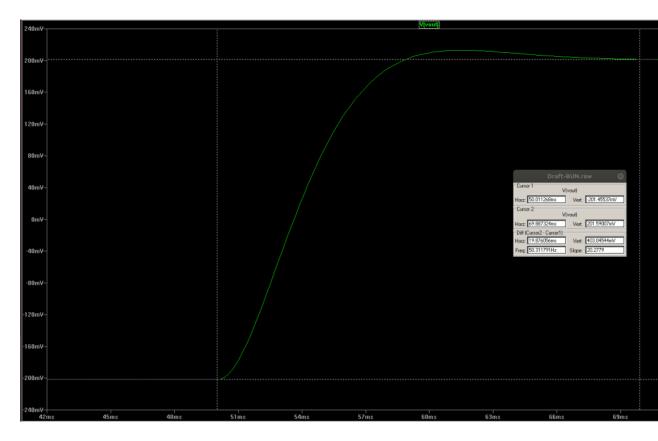
# ${\bf 4}~{\bf S}$ se realizeze o simulare de tip Transient, din care să rezulte

# 4.1 Răspunsul la semnal tip treaptă, la o scală de timp potrivită pentru a observa fenomenul tranzitoriu

Am realizat o simulare de tip transient timp de 200ms cu următoarele intrări: tensiunea inițială: -1mV, tensiune on: 1mV, întârziere: 100us, timp de creștere: 5ns, timp de descreștere: 5 ns, timp on: 50ms, durata peroadei: 100ms, 2 cicluri.



#### Timpul de creștere (intervalul de la începutul fenomenu-4.2 lui tranzitoriu până la parcurgerea a 90% din amplitudinea vârf-la-vârf a ieșirii)

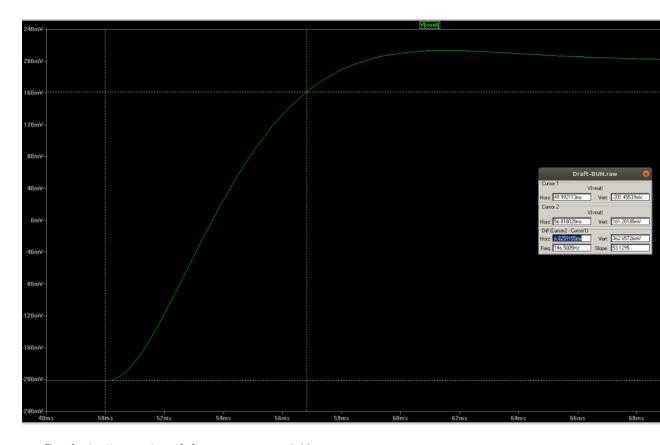


Amplitudinea variază, conform graficului și poziționării celor 2 cursoare între -201.45 mV si 201.59 mV.

Deci
$$\mathbf{V}_{pp_{out}}=201.59mV-(-201.45)mV=403.01mV.$$
  $0.9*V_{pp}=362.709mV.$ 

 $V_{i_0} = -201.45 mV$ 

 $V_{90\%} = -201.45mV + 362.70mV = 161.25mV.$ 



Concluzionăm ca timpul de creștere  $t_{cr}=6.82ms$ .

Cum frecvența era  $f_c = 62.41$ Hz, perioada va fi T =  $\frac{1}{f_c}$ , deci T = 16.02ms.

$$\frac{T}{t_{cr}} = \frac{16.02ms}{6.82ms}$$

$$\frac{T}{t_{cr}} = 2.35$$

Deci relația dintre timpul de creștere și perioadă este:

$$T=2.35 * t_{cr}$$

# 5 Să se modifice schema astfel încât să se obțină caracteristicile următoare

5.1 Schema trebuie să transfere domeniul de intrare specificat  $(-V_{im}, +V_{im})$  în domeniul de ieșire specificat  $(-V_{om}, +V_{om})$ 

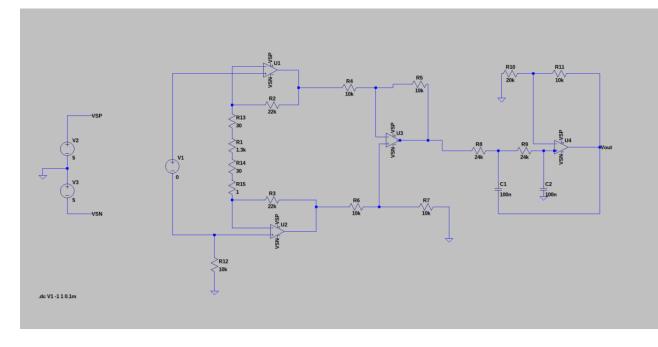
Trebuie să modific intervalul de intrare (-50mV, 50mV) în intervalul de ieșire (-2.5V, 2.5V).

Trebuie sa aleg 
$$A=\frac{V_{c_{maxim}}}{V_{i_{maxim}}}$$
, înlocuind  $A=\frac{2500mV}{50mV}$ . Deci  $A=50$ . Înlocuim în  $A=\left(1+\frac{R_2+R_3}{R_1}\right)*\frac{-R_5}{R_4}*\left(1+\frac{R_{11}}{R_{10}}\right)$  obținem:

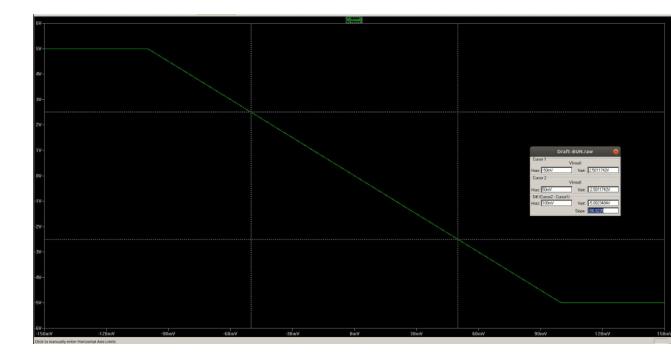
$$-50 = (1 + \frac{22000\Omega + 22000\Omega}{R_1}) * \frac{-10k\Omega}{10k\Omega} * (1 + \frac{10k\Omega}{20k\Omega})$$

 $\begin{array}{ll} \mathrm{Deci}\ R_1 = 1360.82\Omega \\ R_1\ = 1361\Omega. \end{array}$ 

Pentru respectarea standardului E24 voi folosi rezistența R1 cu 1.3k  $\Omega$ , 2 rezistențe $(R_{13}$  și  $R_{14})$  de  $30\Omega$  și una $(R_{15})$  de  $1\Omega$ , grupate în serie. Refac schema cu valorile noi.



Refac simularea de tip .dc și se observă cum schema transferă domeniul de intrare (-50mV, 50mV) în (-2.50V, 2.50V) cu o amplificare de 50.02. Astfel, eroarea de la amplificare este de 0.04% din cauza factorului  $\frac{1}{A_{OL}}$ , care în mod ideal era 0. Totuși eroarea este mai mica de 5%.



#### Schema trebuie să aibă frecvența de -3dB specificată

Frecvența de bandă ce trebuie obținută este  $f_c=300\mathrm{Hz}$ . Frecvența caracteris-

Freevența de banda ce trebuie obținuta este 
$$f_c = 6$$
tică inițială (de la punctul 3.2) este  $f_c = 62.41$ Hz. 
$$\frac{f_c'}{f_c} = \frac{300Hz}{62.41Hz}. \text{ Deci } \frac{f_c'}{f_c} = 4.80$$
 
$$\text{Dar } f_c = \frac{1}{\sqrt{R_8*R_9*C_1*C_2}}.$$
 
$$\text{Dar } f_c' = \frac{1}{\sqrt{R_8'*R_9'*C_1*C_2}}.$$
 
$$\text{Deci } \frac{1}{\sqrt{R_8'*R_9'*C_1*C_2}} = 4.8* \frac{1}{\sqrt{R_8*R_9*C_1*C_2}}.$$

Deci 
$$\frac{1}{\sqrt{R_8' * R_9' * C_1 * C_2}} = 4.8 * \frac{1}{\sqrt{R_8 * R_9 * C_1 * C_2}}$$
.

Pentru asta voi modifica valorile rezistențelor  $\mathrm{R}_8 \mathrm{s} i R_9$  :

$$R_8' = \frac{R_8}{4.8}$$

$$R_8' = \frac{24000\Omega}{4.8}$$

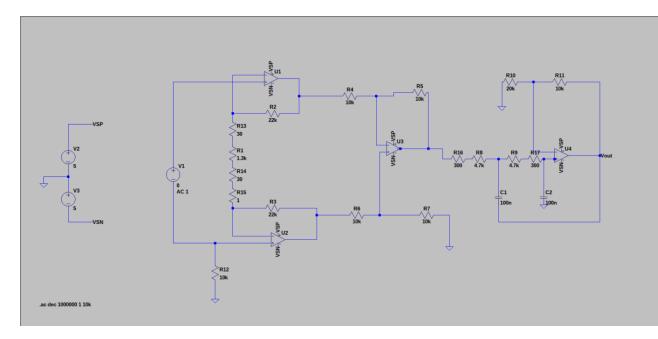
$$R_8' = 5000\Omega.$$

$$R_9' = \frac{R_8}{4.8}$$

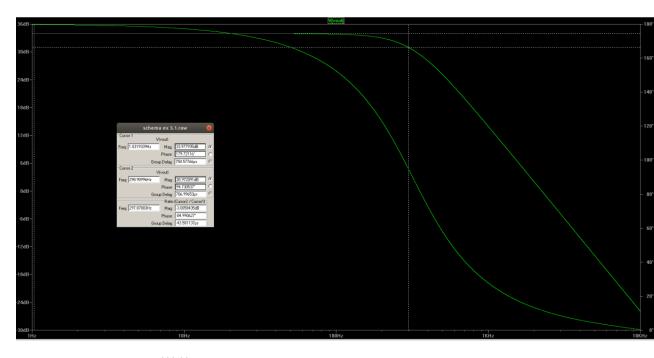
$$R_9' = \frac{24000\Omega}{4.8}$$

$$R_9' = 5000\Omega.$$

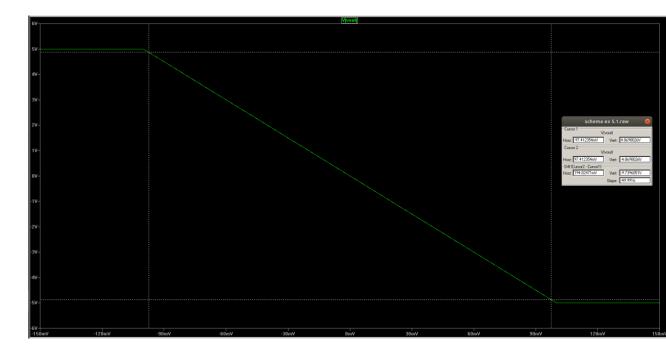
Pentru a respecta standardul E24 voi folosi câte 2 rezistențe grupate în serie(una de  $4.7 \mathrm{k}\Omega$  și una de  $300\Omega$ ) pentru a echivala câte 1 rezistență de  $5000\Omega$ .



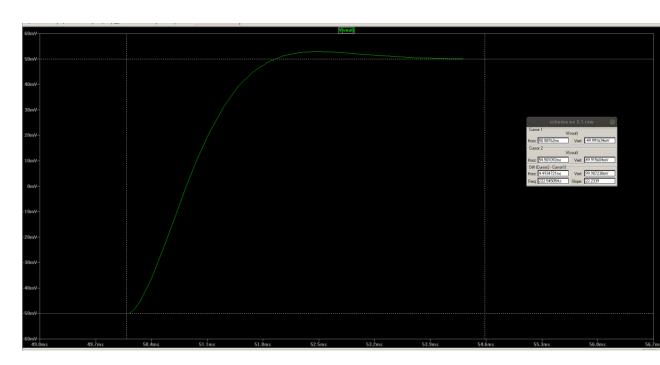
Pentru validarea calculelor am folosit o simulare de tip AC, iar frecvența rezultată este  $298.90 \rm{Hz}.$ 



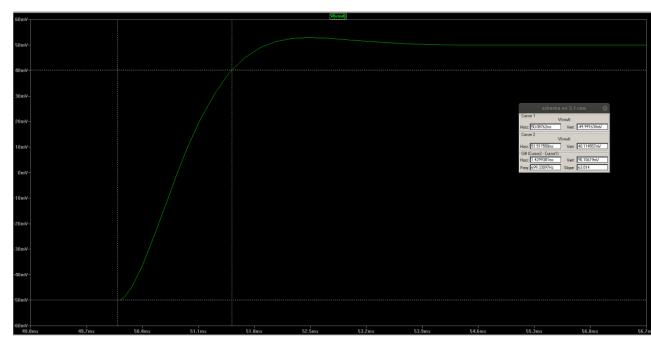
Eroarea este de  $(1-\frac{298.90}{300})*100=0.36\%$ , mai mică de 10%. Intervalul de liniaritate este [-97.41mV, 97.41mV].



Amplitudinea variază, conform graficului și poziționării celor 2 cursoare între -50 mV și 50 mV.



 $\begin{aligned} &\text{Deci V}_{pp_{out}} = 50mV - (-50)mV = 100mV.\\ &0.9 * V_{pp} = 90mV.\\ &V_{i_o} = -50mV\\ &V_{90\%} = -50mV + 90mV = 40mV. \end{aligned}$ 



Concluzionăm că timpul de creștere  $\mathbf{t}_{cr}=1.43ms$ . Cum frecvența era  $f_c=300\mathrm{Hz}$ , perioada va fi  $\mathbf{T}=\frac{1}{f_c}$ , deci  $\mathbf{T}=0.00333\mathrm{s}$ .  $\frac{T}{t_{cr}}=\frac{3.33ms}{1.43ms}$ 

$$\frac{T}{t_{cr}} = \frac{3.33ms}{1.43ms}$$

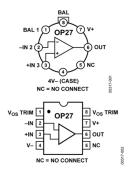
$$\frac{T}{t_{cr}} = 2.33$$

Deci relația dintre timpul de creștere și perioadă este:

$$T = 2.33 * t_{cr}$$
.

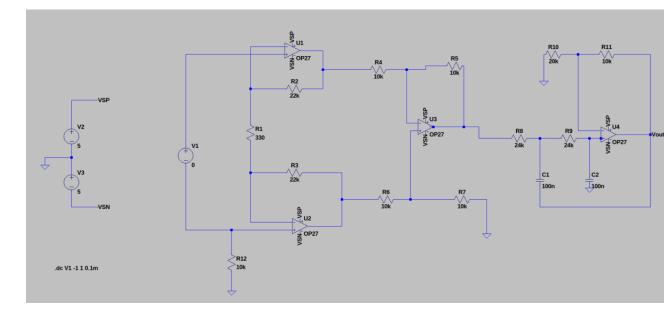
#### 6 Bonus

Am folosit în simulările următoare modelul de amplificator real OP27. Am atașat mai jos schema piesei. Fișa tehnică se găsește la link-ul acesta.



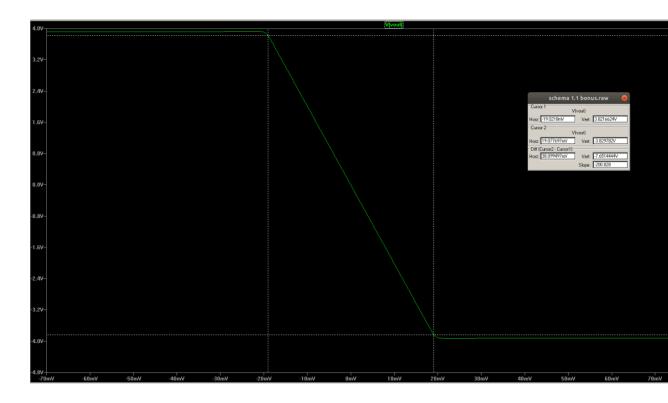
#### 6.1 Schema propusă

Schema modificată a circuitului este atașată mai jos.



#### 6.2 Caracteristica de transfer a schemei

Am variat tensiunea intre -1V si 1V cu pasul  $0.1 \mathrm{mV},$  obținând caracteristica de transfer:



## 6.3 Domeniul tensiunii de intrare pentru care schema funcționează liniar

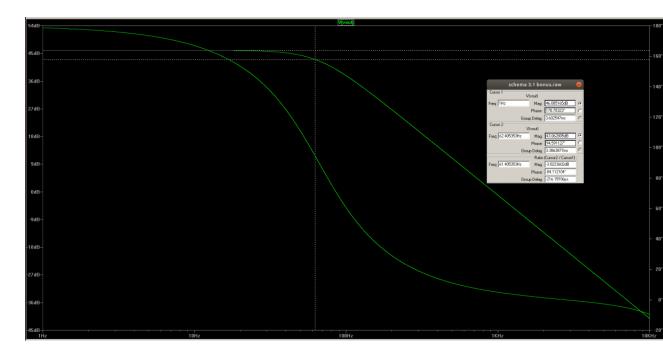
Am adăugat 2 cursoare pe grafic și se observă că zona în care tensiunea de intrare funcționează liniar este intervalul [-19.02mV, 19.07mV]. Acesta este mai restrâns spre deosebire de intervalul [-24.26mV, 24.26mV], pentru amplificatorul ideal, folosit în simulările anterioare.

#### 6.4 Amplificarea de tensiune a schemei

Observăm că panta graficului este -200.828, aceasta în modul reprezintă factorul de amplificare. Deci factorul de amplificare este aproximativ 200.83. Comparând această valoare cu cea obținută teoretic, de -201.5, se obține o eroare de 0.333%, mai mare decât cea de la amplificatorul ideal de 0.025%.

### 6.5 Caracteristica de frecvență a schemei (suficient modulul amplificării) la scară logaritmică

În urma simulării de tip AC cu frecvența aparținând intervalului [1, 100k] Hz se obține caracteristica de frecvență de mai jos:



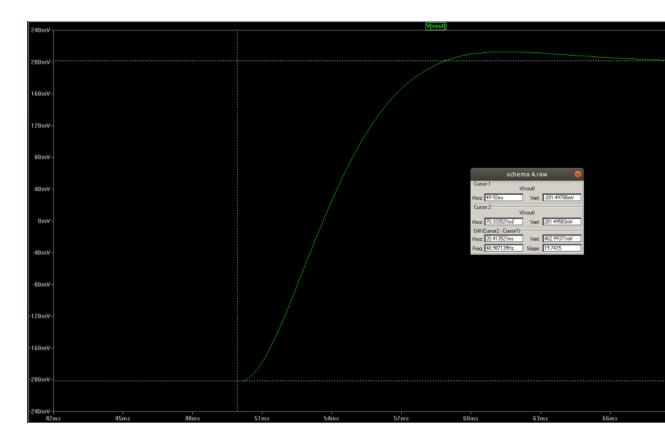
#### 6.6 Banda de trecere a schemei (fiind de tip filtru trecejos, este egală cu frecvența de -3dB).

Din schema anterioară banda de trecere este egală cu frecvența de tăiere și este  $62.405 \, \mathrm{Hz}$ , rezultat ce diferă de cel obținut anterior  $(62.41 \, \mathrm{Hz})$  cu 0.008%.

#### 6.7 Simulare Transient

# 6.8 Răspunsul la semnal tip treaptă, la o scală de timp potrivită pentru a observa fenomenul tranzitoriu

Am realizat o simulare de tip transient timp de 200ms cu următoarele intrări: tensiunea inițială: -1mV, tensiune on: 1mV, întârziere: 100us, timp de creștere: 5ns, timp de descreștere: 5ns, timp on: 50ms, durata peroadei: 100ms, 2 cicluri.

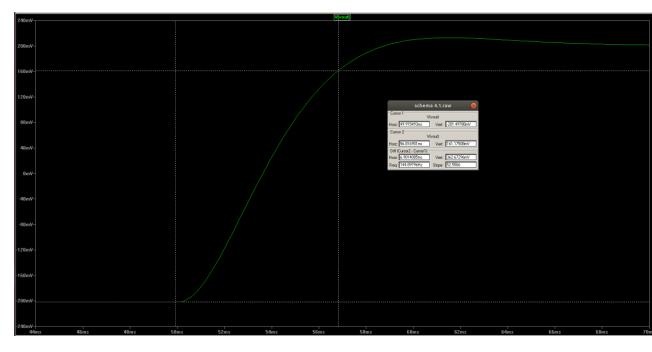


#### 6.9 Timpul de creștere (intervalul de la începutul fenomenului tranzitoriu până la parcurgerea a 90% din amplitudinea vârf-la-vârf a ieșirii)

Amplitudinea variază, conform graficului și poziționării celor 2 cursoare între -201.498 mV și 201.495 mV.

Deci  $V_{pp_{out}} = 201.49mV - (-201.50)mV = 402.99mV$ .  $0.9 * V_{pp} = 362.693mV$ .  $V_{io} = -201.50mV$ 

 $V_{90\%} =$  -201.50mV + 362.69mV = 161.195mV, spre deosebire de 161.25mV.



Concluzionăm ca timpul de creștere  $\mathbf{t}_{cr}=6.90\mathrm{ms},$  spre deosebire de 6.82ms. Cum frecvența era  $f_c=62.405\mathrm{Hz},$  perioada va fi T =  $\frac{1}{f_c}$ , deci T = 15.28ms, mai mică decât 16.02ms, cea anterioară.  $\frac{T}{t_{cr}} = \frac{15.28ms}{6.90ms}$ 

$$\frac{T}{t_{or}} = \frac{15.28ms}{6.90ms}$$

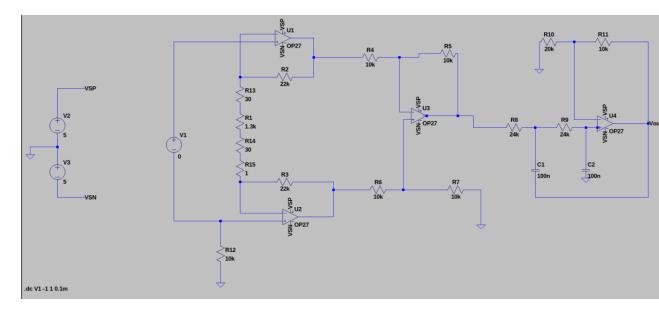
$$\frac{T}{t_{cr}} = 2.21$$

Deci relația dintre timpul de creștere și perioadă este:

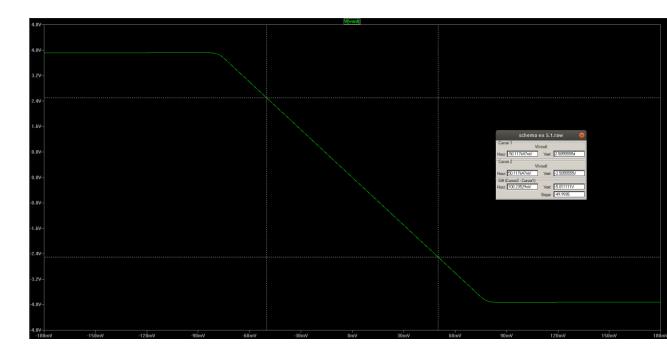
$$T$$
 = 2.21 \*  $t_{cr}$ 

#### Schema trebuie să transfere domeniul de intrare spec-6.10ificat $(-V_{im}, +V_{im})$ în domeniul de ieșire specificat $(-V_{om}, +V_{om})$

Folosind valorile rezistențelor calculate anterior schema obținută este următoarea:



Refac simularea de tip .dc și se observă cum schema transferă domeniul de intrare (-50.11mV, 50.11mV) în (-2.50V, 2.50V) cu o amplificare de 49.99, față de 50.02, obținută anterior. Astfel, eroarea de la amplificare este de 0.02% este mai mică decât cea anterioară, de 0.04% și sub 5%.

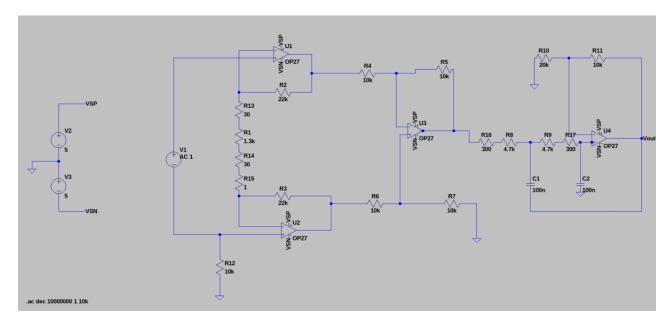


#### Schema trebuie să aibă frecvența de -3dB specificată 6.11

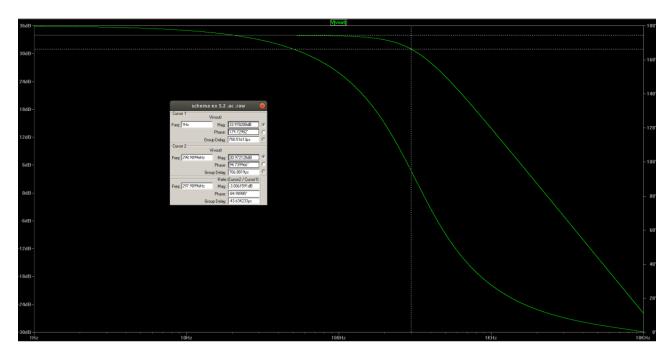
Frecvența de bandă ce trebuie obținută este  $f_c=300\mathrm{Hz}$ . Frecvența caracteris-

$$\frac{f'_c}{f_c} = \frac{300Hz}{62.405Hz}$$
. Deci  $\frac{f'_c}{f_c} = 4.80$ 

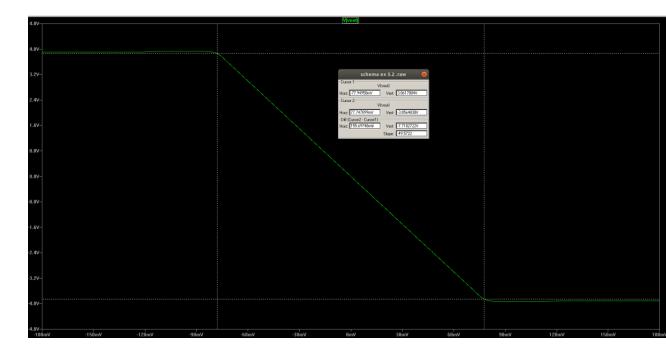
tică inițială (de la punctul 3.2) este  $f_c=62.405 {\rm Hz}$ .  $\frac{f_c'}{f_c}=\frac{300 Hz}{62.405 Hz}. \ {\rm Deci} \ \frac{f_c'}{f_c}=4.80$  Ținând cont de calculelor anterioare pentru modificarea rezistențelor se obține schema:



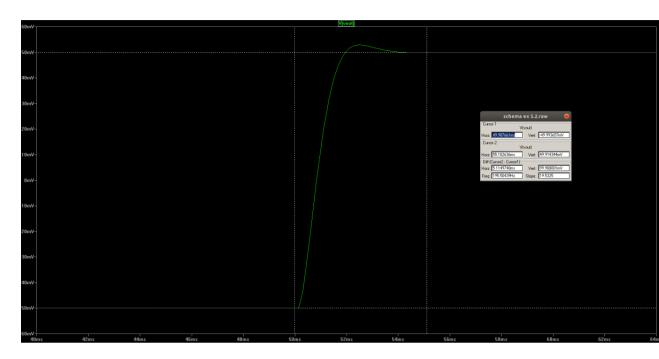
Pentru validarea calculelor am folosit o simulare de tip AC, iar frecvența rezultată este 298.91Hz, față de 298.90Hz, din cazul ideal, cu o eroare de 0.363%, față de rezultatul dorit de 300Hz, mai mică decât 10% totuși.



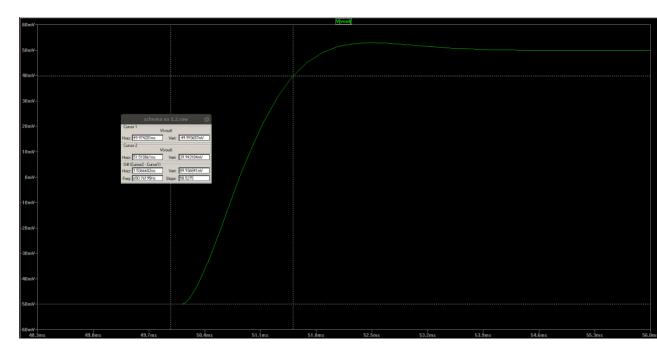
Intervalul de liniaritate este [-77.95mV, 77.75mV], cu mult mai restrâns față de [-97.41mV, 97.41mV].



Amplitudinea variază, conform graficului și poziționării celor 2 cursoare între  $-50 \mathrm{mV}$  și  $49.91 \mathrm{mV}$ , aproximativ identic cu anteriorul  $-50 \mathrm{mV}$  și  $50 \mathrm{mV}$ .



 $\begin{array}{l} \mathrm{Deci} \; \mathrm{V}_{pp_{out}} = 49.91 mV - (-50) mV = 99.91 mV. \\ 0.9 * V_{pp} = 89.91 mV. \\ V_{i_o} = -50 mV \\ V_{90\%} = -50 mV + 89.91 mV = 39.919 mV = 39.92 mV. \end{array}$ 



Concluzionăm că timpul de creștere  $\mathbf{t}_{cr}=1.54\mathrm{ms},$ mai mare decât anteriorul 143ms

Cum frecvența era  $f_c=300 \mathrm{Hz}$ , perioada va fi T =  $\frac{1}{f_c}$ , deci T = 0.00333s.

$$\frac{T}{t_{cr}} = \frac{3.33ms}{1.54ms}$$

$$\frac{T}{t_{cr}} = 2.16$$

Deci relația dintre timpul de creștere și perioadă este:

$$T=2.16$$
\*  $t_{cr},$  față de  $T=2.33$ \*  $t_{cr}.$ 

#### 7 Concluzii finale

- Amplificarea obținută în simulator, unde sunt folosite modele de componente ce se apropie de cele reale, diferă de valoarea teoretică, cu 0.025%, respectiv 0.333%. Acest lucru se datorează faptului că în simulator amplificarea în buclă deschisă este finită și sunt luate în considerare și alte neidealități ale componentelor.
- Se observă cum schema transferă domeniul de intrare (-50mV, 50mV) în (-2.50V, 2.50V) cu o eroare de 0.04% din cauza factorului  $\frac{1}{A_{OL}}$ , care în mod ideal era 0.

- Se observă faptul că amplificatoarele au caracteristică rail-to-rail.
- Se observă faptul că pentru un amplificator operațional neidealizat, adică unul real, obținem aproximativ aceeași parametri.
- Cele 2 amplificatoare operaționale prezintă rezultate ale simulărilor apropiate, dar domeniul de liniaritate este mai restrâns, în cazul lui OP27, având o perioadă mai mică și un timp de creștere mai mare.
- După remodelarea circuitului la cerința 5, sunt introduse erori suplimentare, datorate valorilor teoretice ale rezistențelor, vrând să se respecte standardul E24.