# Simularea functionarii amplificatoarelor cu reactie negativa cu ajutorul programului Pspice

### 1. Prezentare generala

În aceasta lucrare vom folosi programul Pspice Student versiunea 9.1 (versiune gratuita oferita de firma Cadence ) pentru simularea unui amplificator cu reactie negativa. Se deschide editorul "Schematics" si se acceseaza meniul Draw-Get New Part... (Ctrl+G). Se selecteaza componenta dorita ( în cazul nostru o rezistenta  $R_1$ ) si se pozitioneaza convenabil cu mouse-ul pe schema. Daca se doreste o rotire a componentei cu un multiplu de  $90^0$ , se selecteaza componenta ( a carui simbol devine din verde rosu ) si se da comanda Edit-Rotate(Ctrl+R). Se va salva fisierul cu ajutorul comenzii File-Save As dîndu-i-se un nume sugestiv, urmînd ca la fiecare 10-15 minute sa fie salvate eventualele modificari de circuit utilizînd comanda File-Save (Ctrl+S).

Denumire	Componenta	Valoare	Librarie
Vs	VAC	10mV	Source.slb
Rx ( x=1n )	R	- pentru ohmi doar valoarea numerica	Analog.slb
		<ul> <li>pentru kohmi se trece simbolul k dupa valoarea numerica</li> </ul>	
Px ( x=1n )	РОТ	5K	
		Cu ajutorul comenzii SET se poate seta pozitia cursorului (între 0 si 1)	Breakout.slb
Cx (x=1n)	С	<ul> <li>pentru capacitati de ordinul picofarazilor se trece litera p dupa valoarea numerica</li> </ul>	Analog.slb
		<ul> <li>pentru capacitati de ordinul nanofarazilor se trece litera n dupa valoarea numerica</li> </ul>	
		<ul> <li>pentru capacitati de ordinul microfarazilor se trece litera u dupa valoarea numerica</li> </ul>	
$V_2$ , $V_{CC}$	VDC	15V	Source.slb
Is	IAC	luA	Source.slb
$Q_1$ , $Q_2$	Q2N2222	Tranzistor bipolar NPN de mica putere	Eval.slb
Masa	GND ANALOG	0	Port slb

Componentele folosite în editarea schemelor electronice sunt date în tabelul de mai jos:

În figurile de mai jos sunt prezentate 4 circuite care corespund pentru 2 tipuri de amplificator cu reactie:

- reactie serie de tensiune ( serie paralel ) ( intrarea în B lui  $Q_1$ , iesirea în C lui  $Q_2$  )

- reactie paralel de tensiune ( paralel paralel ) ( intrarea în B lui  $Q_1$  , iesirea în E lui  $Q_2$  )

Pentru fiecare tip de reactie s-au studiat 2 cazuri:

- circuitul are bucla de reactie închisa
- circuitul are bucla de reactie deschisa



Fig 1 Amplificator cu reactie negativa serie de tensiune



Figura 2 Amplificatorul ( reactie serie paralel ) cu bucla de reactie deschisa



Figura 3 Amplificator cu reactie negativa paralel de tensiune



Figura 4. Amplificatorul ( reactie paralel paralel ) cu bucla de reactie deschisa

#### 2. Editarea, rularea si vizualizarea grafica a rezultatelor

Se va face analiza în domeniul frecventa pentru a determina banda de amplificare la -3dB a circuitului cu ajutorul comenzii "Analysis-Setup...-AC Sweep (Enabled)". Se alege "AC Sweep Type" = Decade pentru o reprezentare logaritmica a frecventei pe axa Ox iar parametrii simularii (Sweep Parameters) vor fi:

- Pts/decade =101;

-Start Freq =1

- End Freq = 100meg



Figura 5. Editarea parametrilor pentru analiza în domeniul frecventa

Cu alte cuvinte, simularea se va face în banda 1Hz-100MHz, pasul de simulare fiind de 101 puncte pe decada. Dupa introducerea parametrilor simularii se apasa butonul "OK" si se închide meniul "Analysis Setup" prin comanda "Close".

Se va rula simularea cu ajutorul comenzii "Analysis – Simulate" sau direct apasînd tasta F11.

Dupa rularea simularii se va deschide programul "Orcad Pspice A/D Demo" care va fi folosit pentru reprezentarea grafica a caracteristicii amplificare-frecventa. Pentru a desena acest grafic se va rula comanda "Trace-Add Trace" (Insert ). Daca se doreste determinarea amplificarii în tensiune în functie de frecventa vom alege : V(Q2:c) / V(Q1:b).

💹 amp_neg_1_1 - OrCAD PSpice A/D Demo - [amp_neg_1_1 (ar	ctive]
📓 Eile Edit View Simulation Irace Plot Tools Window Help 🛤	
Image: Simulation Traces         Image: Simulation Output Variables         Image: Simulation Output	Functions or Macros  Analog  Functions or Macros  Analog Operators and Functions
V(F22) V(F3:1) V(F3:2) V(F4:1) V(F4:2) V(F5:1) Calculatin Bias point AC (and N AC (and N AC Analys For Help, press F1	I08 variables listed       I08 (1) LOG(1) LOG(1) M(1) MAX(1)         OK       Cancel         Help       0.0E +         Analysis (Watch ) Devices /         Freq = 100.0E+06       100%         Image: State of the state of
amp_m 🖄 Adobe A 🚱 PSpice 📴 PSpice	PSpice 📝 PSpice 🐙 amp_n

Figura 6. Alegerea marimilor pentru reprezentarea caracteristicii de amplificare



Figura 7. Determinarea frecventelor  $F_j$  si  $F_S$  cu ajutorul cursorului

Se bifeaza Toggle Cursor si se determina frecventa limita de jos  $F_j$  si frecventa limita de sus  $F_s$  pentru circuitul analizat ( la  $1/\sqrt{2}$  din amplificarea în banda).

## 3. Desfasurarea lucrarii

3.1. Se deseneaza circuitul corespunzator amplificatorului cu reactie serie de tensiune din figura 1 folosind utilitarul Schematics.

3.1.2 Se modifica pozitia cursorului potentiometrului  $P_1$  prin alegerea convenabila a parametrului SET:0.407, 0.7 si 0.99 .



Figura 8. Pozitionarea cursorului potentiometrului P

3.1.3 Se bifeaza butonul "Enable Bias Voltage Display" marcat cu V pentru reprezentarea pe grafic a tensiunilor din noduri.



Figura 9. Reprezentarea valorilor tensiunilor din noduri

3.1.4 Se modifica convenabil temperatura la care se face simularea rulînd comanda "Analysis-Setup – Temperature ". Simularea se va face la  $0^{0}$ C ,  $27^{0}$ C si  $60^{0}$ C



Figura 10. Modificarea temperaturii de lucru a circuitului

Dupa rulare se vor reprezenta grafic urmatoarele marimi:

3.1.5 Amplificarea transimpedanta: V(Q2:c) / I(R3). Se va nota valoarea amplificarii în banda în tabelul 1.

1 abciul 1	Tabelul	1
------------	---------	---

SET	Az	A <sub>I</sub>	Av	ZI	$F_J$	Fs
0.407						
0.7						
0.99						

Se vor nota frecventele limita inferioara  $F_J$  si superioara  $F_S$  ( acele valori la care amplificarea transimpedanta scade la  $1/\sqrt{2}$  din amplificarea în banda ).

- 3.1.6 Se vor determina amplificarea în curent  $A_I I(R7) / I(R3)$  si amplificarea în tensiune  $A_V V(Q2:c) / V(Q1:b)$
- 3.1.7 Se determina impedanta deintrare  $Z_I V(Q1:b) / I(R3)$  si i se trece valoarea în tabelul 1.
- 3.1.8 Se alege parametrul SET=0.407 si se modifica temperatura:  $0^{0}$ C,  $27^{0}$ C,  $60^{0}$ C. Se reiau simularile de la pct 3.1.5, 3.1.6, 3.1.7 si se trec în tabelul 2.

Tabelul 2

T ( <sup>0</sup> C )	Az	AI	Av	ZI	FJ	Fs
0						
27						
60						

3.2. Se deseneaza circuitul corespunzator amplificatorului cu reactie serie de tensiune cu bucla de reactie deschisa din figura 2 folosind utilitarul Schematics.

3.2.1 Se determina valorile amplificarilor  $a_Z$ ,  $a_I$ ,  $a_V$ , a impedantei de intrare  $z_I$  în bucla deschisa si a frecventelor limita inferioara  $f_J$  si superioara  $f_S$  la modificarea parametrului SET procedînd în mod similar cu punctele anterioare (T=27<sup>o</sup>C). Rezultatele se trec în tabelul 3.

Tabelul 3

SET	az	a <sub>I</sub>	$a_V$	ZI	$f_{J}$	$f_S$
0.407						
0.7						
0.99						

3.2.2 Se determina valorile amplificarilor  $a_Z$ ,  $a_I$ ,  $a_V$ , a impedantei de intrare  $z_I$  în bucla deschisa si a frecventelor limita inferioara  $f_J$  si superioara  $f_S$  la modificarea temperaturii (SET=0.407). Rezultatele se trec în tabelul 4.

Tabelul 4

$T(^{0}C)$	az	a <sub>I</sub>	$a_{\rm V}$	ZI	$f_J$	f <sub>S</sub>
0						
27						
60						

3.3. Se deseneaza circuitul corespunzator amplificatorului cu reactie paralel de tensiune din figura 3 folosind utilitarul Schematics.

3.3.1 Se determina valorile amplificarii transadmitanta ( $A_Y$ ) IE(Q2) / V(Q1:b) pentru diferite valori ale parametrului SET si se trec în tabelul 5.

3.3.2 Se determina amplificarile A<sub>I</sub> IE(Q2) / I(R3), A<sub>V</sub> V(Q2:e) / V(Q1:b), a impedantei de intrare Z<sub>I</sub> V(Q1:b) / I(R3) si a frecventelor limita inferioara F<sub>J</sub> si superioara F<sub>S</sub> la modificarea parametrului SET ( $T=27^{0}$  C) si se trec în tabelul 5.

Tabelul 5

SET	Ay	AI	Av	ZI	FJ	Fs
0.407						
0.7						
0.99						

3.3.3 Se trec amplificarile  $A_Y$ ,  $A_I$ ,  $A_V$ , impedanta de intrare  $Z_I$  si frecventele limita inferioara  $F_J$  si superioara  $F_S$  la modificarea temperaturii (SET=0.407) în tabelul de mai jos:

Tabelul 6

$T(^{0}C)$	Ay	A <sub>I</sub>	Av	ZI	FJ	Fs
0						
27						
60						

3.4. Se deseneaza circuitul corespunzator amplificatorului cu reactie paralel de tensiune cu bucla de reactie deschisa din figura 4 folosind programul Schematics.

3.4.1 Se determina valorile amplificarilor  $a_Y$ ,  $a_I$ ,  $a_V$ , a impedantei de intrare  $z_I$  si a frecventelor limita inferioara  $f_J$  si superioara  $f_S$  cu bucla de reactie deschisa la modificarea parametrului SET pastrînd temperatura T=27<sup>o</sup>C. Rezultatele se trec în tabelul 7.

Tabelul 7						
SET	a <sub>Y</sub>	a <sub>I</sub>	$a_V$	ZI	$f_J$	f <sub>S</sub>
0.407						
0.7						
0.99						

3.4.2 1 Se determina valorile amplificarilor  $a_Y$ ,  $a_I$ ,  $a_V$ , a impedantei de intrare z si a frecventelor limita inferioara f<sub>J</sub> si superioara f<sub>S</sub> cu bucla de reactie deschisa la modificarea temperaturii pastrînd valoarea parametrului SET=0.407. Rezultatele se trec în tabelul 8.

Tabelul 8

$T(^{0}C)$	a <sub>Y</sub>	a <sub>I</sub>	av	ZI	$f_J$	f <sub>S</sub>
0						
27						
60						

#### 4. Întrebari

- 1. Ce efect are reactia paralel paralel asupra amplificarii în tensiune ? Dar asupra amplificarii în curent? Comentati.
- 2. Care sunt efectele modificarii temperaturii asupra circuitelor studiate?
- 3. Cum se modifica banda de amplificare a circuitului din figura 1 prin deschiderea buclei de reactie? Explicati.

Nota: Se asteapta un feedback ( tot vorbim de reactie ) din partea dvs. privind calitatea lucrarii si sugestii pentru îmbunatatirea ei ( as vrea sa cred ca e într-o forma continuu perfectibila ). ( email: <u>lauru\_teo@yahoo.co.uk</u> )

As. ing. Laurentiu Teodorescu