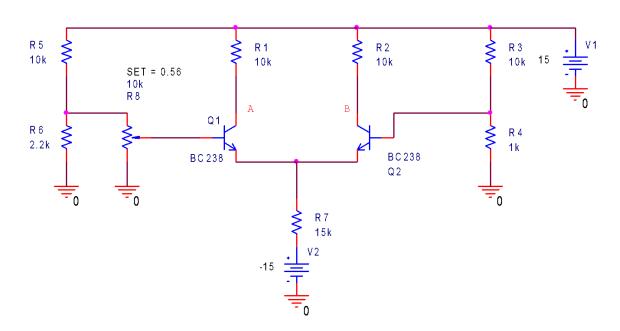
AEM: 10249

ΑΣΚΗΣΗ 1

7.



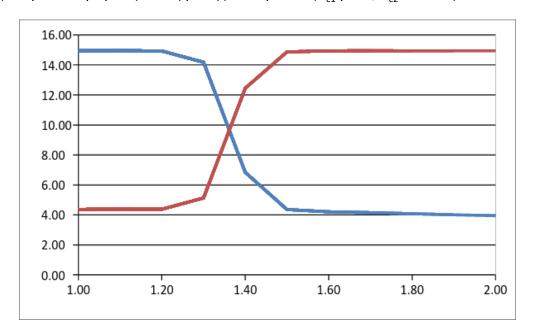
Το πρώτο κύκλωμα που μελετήσαμε φαίνεται στο παραπάνω σχήμα. Η μεταβλητή αντίσταση ρυθμίζεται έτσι ώστε τα δυναμικά στους συλλέκτες των δύο τρανζίστορ να είναι περίπου ίσα.

α)Χρονική ανάλυση

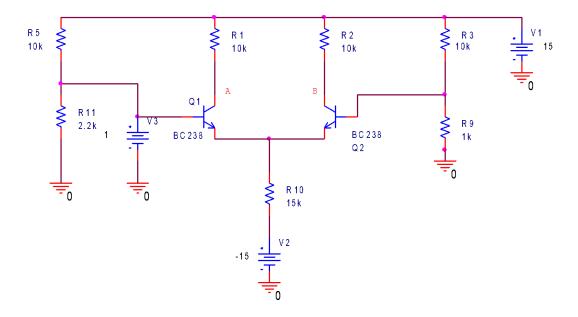
Μεταβάλλοντας με την βοήθεια της μεταβλητής αντίστασης την τάση βάσης του τρανζίστορ Q1 από 1 έως 2 Volt παίρνουμε από το spice τις παρακάτω μετρήσεις για την τάση στα σημεία Α και Β.

V _b 1	Vc1	Vc2	V _{A-B}
1,00	15,00	4,57	10,43
1,10	15,00	4,58	10,42
1,20	14,94	4,63	10,31
1,30	13,37	6,20	7,17
1,40	7,79	11,76	-3,97
1,50	4,64	14,84	-10,20
1,60	4,43	14,99	-10,56
1,70	4,34	15,00	-10,66
1,80	4,28	15,00	-10,72
1,90	4,22	15,00	-10,78
2,00	4,13	15,00	-10,87

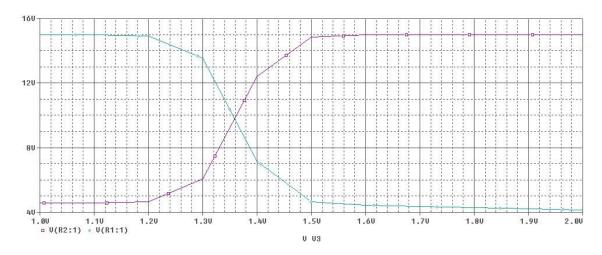
Στο επόμενο διάγραμμα παριστάνεται η μεταβολή της τάσης των συλλεκτών των 2 τρανζίστορ ανάλογα με την τάση βάσης του πρώτου $(V_{c1}:\mu\pi\lambda\epsilon,V_{c2}:\kappa\delta\kappa\kappa)$.



β)Ανάλυση DC sweep



Για την ανάλυση DC sweep αντικαθιστούμε την μεταβλητή αντίσταση με μία πηγή τάσης, η οποία θα πάρει τιμές από 1 έως 2 Volt. Μετράμε πάλι τις συνεχείς τάσεις στους 2 συλλέκτες. Από το spice προκύπτει το επόμενο διάγραμμα. Όπως αναμένουμε, αυτό έχει την ίδια μορφή με το αντίστοιχο της χρονικής ανάλυσης.



γ) <u>Θεωρητική Ανάλυση:</u>

Γνωρίζουμε ότι:

 $β_1$ =315 και $β_2$ =295

$$V_{B1}$$
=1.36V και V_{B2} =1.37V V_{BE1} =0.68V και V_{BE2} =0.59V V_{CC} =15.76

Επίσης:

$$V_{\rm BF1} = V_{\rm B1} - V_{\rm F1}$$

$$V_{E1} = V_{E2}$$
 $V_{R1} = V_{R2} - 0.01$

Επιπλέον:

$$\begin{split} &V_{\text{B1}} = V_{\text{BE1}} + V_{\text{E1}} \Leftrightarrow \\ &V_{\text{B1}} = V_{\text{BE1}} + 15 \cdot 10^3 \left(I_{\text{E1}} + I_{\text{E2}}\right) - 15.76 \Leftrightarrow \\ &I_{\text{E1}} + I_{\text{E2}} = \frac{V_{\text{B1}} + 15.16}{15 \cdot 10^3} A \end{split}$$

Θα δούμε ποιες είναι οι τιμές των $V_{_B}$ τα 2 τρανζίστορ βρίσκονται στην ενεργό περιοχή T2:

$$\begin{split} &V_{\text{CC}} = 10 \cdot 10^3 \cdot I_2 + V_{\text{BE2}} + 15 \cdot 10^3 \left(I_{\text{E1}} + I_{\text{E2}}\right) - V_{\text{CC}} \iff \\ &2V_{\text{CC}} = 10 \cdot 10^3 \cdot \left(I_{\text{B2}} + \frac{V_{\text{B2}}}{1}\right) + V_{\text{BE2}} + 15 \cdot 10^3 \left(\frac{V_{\text{B1}} + 15.16}{15 \cdot 10^3}\right) \iff \\ &2V_{\text{CC}} = 10 \cdot 10^3 \cdot \left(I_{\text{B2}} + V_{\text{B1}} + 0.04\right) + V_{\text{BE2}} + V_{\text{B1}} + 15.16 \iff \\ &15.4 = 10 \cdot 10^3 \cdot I_{\text{B2}} + 11 \cdot V_{\text{B1}} \iff \\ &I_{\text{B2}} = 1.54 \cdot 10^{-3} - 1.1 \cdot 10^{-3} \cdot V_{\text{B1}} \end{split}$$

Άρα για
$$~I_{{\rm B2}} \geq 0$$
 , τότε $~V_{{\rm B1}} \leq 1.4$

T1:

$$\begin{split} &I_{E1} + I_{E2} = \frac{V_{B1} + 15.16}{15 \cdot 10^{3}} \Leftrightarrow \\ &I_{E1} + (\beta_{2} + 1)I_{B2} = \frac{V_{B1} + 15.16}{15 \cdot 10^{3}} \Leftrightarrow \\ &I_{E1} + (\beta_{2} + 1)(1.54 \cdot 10^{-3} - 1.1 \cdot 10^{-3} \cdot V_{B1}) = \frac{V_{B1} + 15.16}{15 \cdot 10^{3}} \Leftrightarrow \\ &I_{E1} = 0.358 \cdot V_{B1} - 0.5 \end{split}$$

Άρα για $I_{\text{E1}} \ge 0_{\text{τότε}}$ $V_{\text{B1}} \ge 1.397$

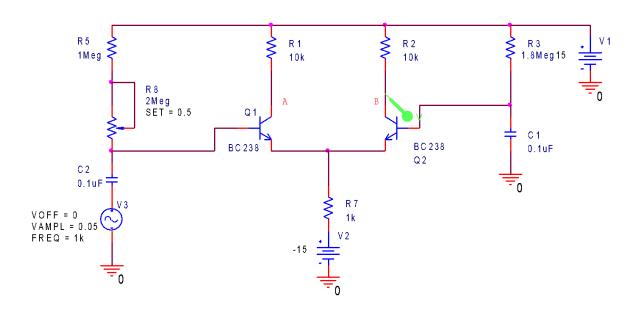
Καταλήγουμε στο ότι τα δύο τρανζίστορ βρίσκονται μαζί στην ενεργό περιοχή όταν

 $1.397 \leq V_{\rm BI} \leq 1.4$. Επειδή στο 2° ερώτημα αυξάνουμε την τάση με βήμα 0.1, διαπιστώνουμε πως ποτέ τα δύο τρανζίστορ δε θα βρίσκονται συγχρόνως στην ενεργό περιοχή. Αν μεταβληθεί το δυναμικό στη βάση του T1 από 1V ως 2V με βήμα 0.1V τότε, από τα παραπάνω

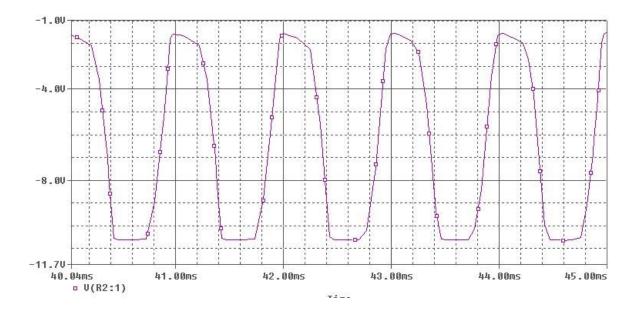
συμπεραίνουμε πως για διάστημα $^{1V \le V_{\rm Bl} \le 1.3V}$ το T11 θα βρίσκεται στην αποκοπή, ενώ για

διάστημα $1.3V \le V_{\rm B1} \le 2V$ το T2 θα βρίσκεται στην αποκοπή. Έτσι καταλήγουμε στα παρακάτω αποτελέσματα.

Vb1	VA-B	
1,00	9,80	
1,10	9,80	
1,20	9,80	
1,30	9,80	
1,40	-10,40	
1,50	-10,40	
1,60	-10,40	
1,70	-10,40	
1,80	-10,40	
1,90	-10,40	
2,00	-10,40	



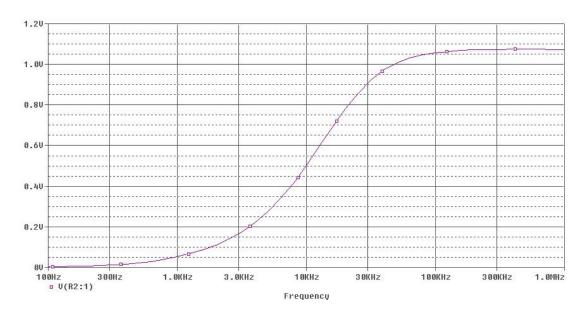
Σε αυτό το κύκλωμα η μεταβλητή αντίσταση ρυθμίζεται πάλι έτσι ώστε τα δυναμικά στους συλλέκτες των δύο τρανζίστορ να είναι περίπου ίσα. Στην συνέχεια εφαρμόζεται η ΑC τάση. Το παρακάτω διάγραμμα είναι η κυματομορφή στον συλλέκτη του Q2. Παρατηρούμε, όπως και στο εργαστήριο, ότι έχει υποστεί ψαλιδισμό.

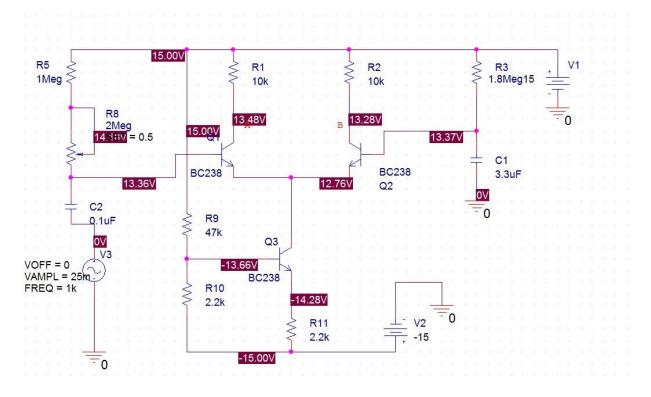


Στο παραπάνω διάγραμμα υπήρχε μεταβατικό φαινόμενο για χρόνο <30ms. Για το λόγο αυτό δείχνουμε μια περιοχή στα 40-45ms, όπου η κυματομορφή είναι πιο σταθερή.

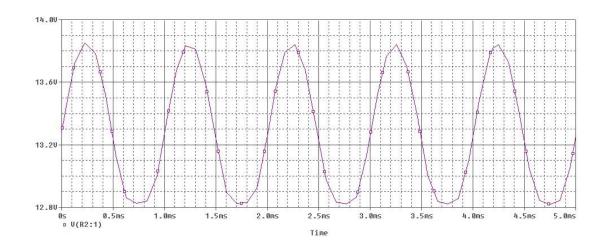
AC sweep ανάλυση

Μεταβάλλοντας τώρα την συχνότητα την εναλλασσόμενης πηγής από 100Hz έως 1MHz προκύπτει το παρακάτω διάγραμμα για την τάση στο συλλέκτη του Q2.





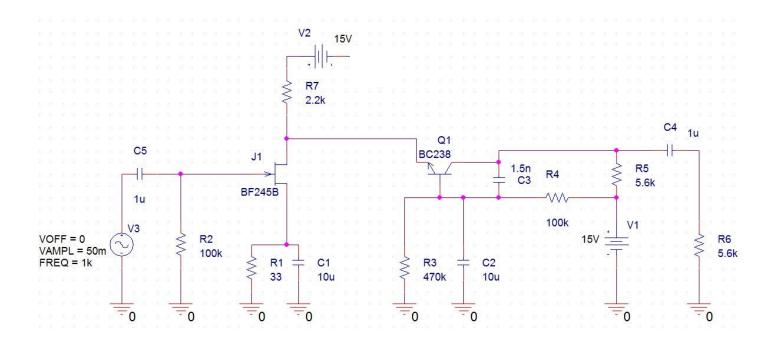
Μετασχηματίζουμε το τελευταίο κύκλωμα σε αυτό του παραπανω σχήματος. Στο δίαγραμμα έχουμε πάλι την τάση του συλλέκτη του Q2.



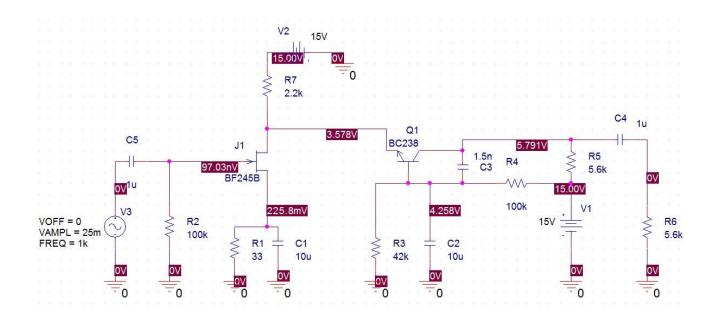
Παρατηρούμε ότι η dc συνιστώσα είναι 13,28 Volt, ενώ το πλάτος peak-to-peak της ac είναι περίπου 1 Volt. Άρα, η ενίσχυση σε αυτή τη περίπτωση προκύπτει:

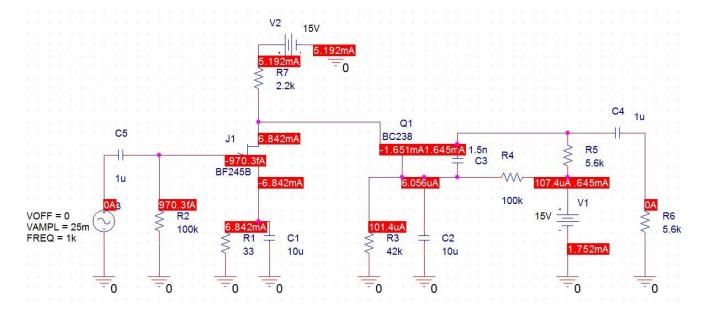
$$A_v = 1/0.05 = 20$$

ΑΣΚΗΣΗ 2

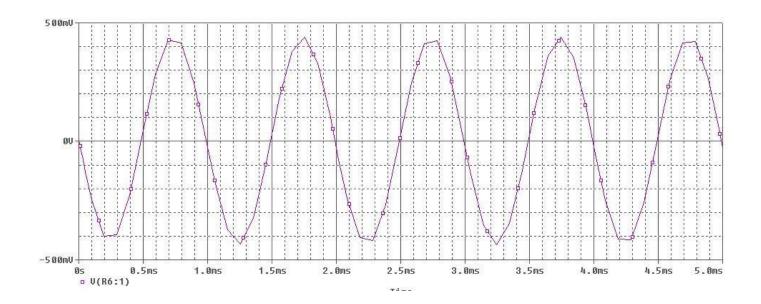


A)DC Ανάλυση





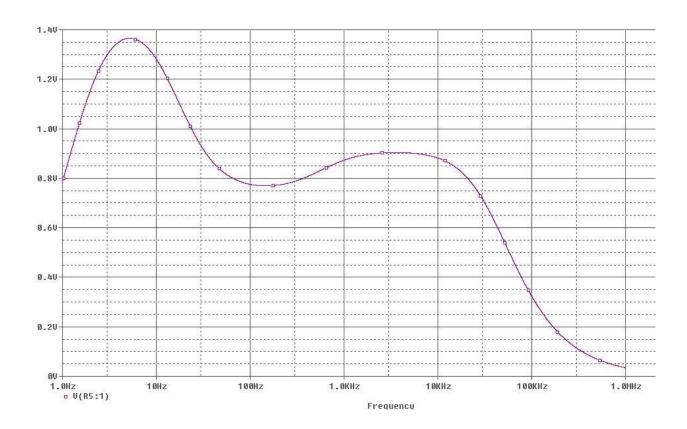
Β)Χρονική Ανάλυση



Στο σχήμα φαίνεται η τάση εξόδου για είσοδο Vin = 50m Vp-p . Το κέρδος τάσης προκύπτει:

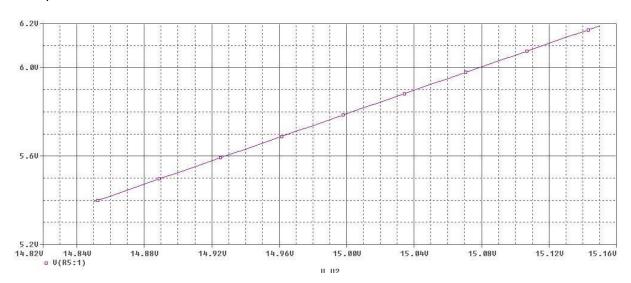
<u>Γ)AC Sweep</u>

Στο παρκάτω σχήμα φαίνεται η μεταβολή της τάσης του συλλέκτη Vc συναρτήσει της συχνότητας



Δ)DC Sweep

Στο παρακάτω σχήμα φαίνεται η μεταβολή της τάσης του συλλέκτη Vc για μεταβολες τις Vdd για $\pm 1\%$.



Θεωρητική ανάλυση

DC ανάλυση:

$$V_{\rm GS}$$
+R $_{\rm S}$ ·I $_{\rm D}$ =0, I $_{\rm D}$ =I $_{\rm DSS}$ (1- $\frac{V_{\rm GS}}{V_{\rm P}}$) 2

Έχουμε I_{Dss} =5mA,Vp=-2V,Rs=33 Ω . Αντικαθιστώντας τις τιμές αυτές προκύπτει η εξίσωση I_{D}^{2} -642 I_{D} +3846=0

Επομένως Ι_{D1}=6,05mA και Ι_{D2}=635,95mA

Η δεύτερη απορρίπτεται διότι δεν ικανοποιείται η συνθήκη $V_{DS} > V_{GS} - V_{P}$.

Οπότε I_D=6,05mA.

Για το JFET ισχύει:

$$g_{m0} = 2I_{DSS}/V_P = 5mA/V \kappa \alpha i g_{m1} = g_{m0}(1-V_{GS}/V_P) = 4,5mA/V A\pi \acute{o}$$

το ισοδύναμο Thevenin στη βάση του Τ2 έχουμε:

$$\mathsf{E}_{\mathsf{th}} = \mathsf{R}_{\mathsf{th}} \frac{I_E}{\beta + 1} + \mathsf{V}_{\mathsf{BE}} + \mathsf{V}_{\mathsf{DD}} - \mathsf{I}_{\mathsf{RD}} \mathsf{R}_{\mathsf{D}}$$

Όπου $r_{hh'}$ =10 Ω, n=1,3 , β=478, V_{RE} =0.78V

$$\label{eq:VDD} {\rm V_{DD}}\text{=}15\rm{V,\,V_{CC}}\text{=}15\rm{V,Eth}\text{=}~\frac{}{}\frac{R_2V_{CC}}{R_1+R_2}\text{ , Rth}\text{ =}\frac{}{}\frac{R_1R_2}{R_1+R_2}\text{ ,}$$

 ${\rm R_1}{=}100{\rm k}\Omega,\,{\rm R_2}{=}60{\rm k}\Omega,\,{\rm R_D}{=}2.2{\rm k}\Omega\,\,{\rm kal}\,\,{\rm I}_{\rm RD}{=}{\rm I}_{\rm D}{-}{\rm I}_{\rm E}.$

Προκύπτει $I_E = (E_{TH} + I_D^* R_D - V_{DD} - V_{BE}) / (R_{TH} / (\beta + 1) + R_D)$

Αρα
$$I_{\rm E}$$
=1,38mA, $I_{\rm RD}$ =4,67mA, $I_{\rm B}$ = $\frac{I_{\rm E}}{\beta+1}$ = 2.88μΑ Και $I_{\rm C}$ =β $I_{\rm B}$ =1.377mA

$$V_E = V_D = V_{DD} - I_{RD} R_D = V => V_E = 4,726 V$$

$$V_c = V_{cc} - I_c R_c = 11.04V => V_c = 7,2888V$$

$$V_B = V_B E + V_D = 6.19V => V_B = 5,506V$$

$$V_s = R_s * I_D = 0.16V => V_s = 0.199V$$

Για το διπολικό τρανζίστορ ισχύει ΑC ανάλυση:

$$g_{m2} = (\beta/(\beta+1)) r_D = (\beta/(\beta+1)) (nkT/qI_E) = g_{m2} = 24,44 \text{ mA/V}$$

Οι αντιστάσεις εισόδου του και εξόδου του JFET είναι:

$$R_{in1}=R_G=100K\Omega$$

$$R_{out}=R_{c}=5.6k\Omega$$

Για το διπολικό τρανζίστορ ισχύει $r_{in2} = r_{bb'} + (\beta + 1) * r_D = 11,742 \text{ K}\Omega$ και $R_{in2} = r_{in2} | | 1/g_{m2} = 39,8\Omega$ Η ενίσχυση είναι:

$$\frac{V_{out}}{V_{in}} = A_1 A_2 \frac{R_{in1}}{R_{in1} + R_S} \frac{R_{in2}}{R_{in2} + R_{out1}} \frac{R_L}{R_L + R_{out2}}$$

Όπου:

$$A_1 = -g_{m1} * R_D = -9,9$$

$$A_{2} = \frac{\beta R_{C}}{r_{bb'} + (\beta + 1)r_{d}} = 227,96$$

Αντικαθιστώντας τις τιμές αυτές παίρνουμε:

$$\frac{V_{out}}{V_{in}} = 20,13$$

Παρατηρούμε ότι στη θεωρητική ανάλυση, όπου δε λαμβάνουμε υπόψιν τις χωρητικότητες που εμφανίζονται εξωτερικά αλλά και εσωτερικά του τρανζίστορ, η ενίσχυση προκύπτει ανεξάρτητη της συχνότητας. Στην πραγματικότητα αυτή η ενίσχυση είναι η ενίσχυση μέσων συχνοτήτων. Και στα πειραματικά και υπολογιστικά (spice) αποτελέσματα στις μέσες συχνότητες το κέρδος διατηρούταν περίπου σταθερό. Στα πειραματικά το κέρδος

$$\frac{V_{out}}{V_{in}} \frac{V_{out}}{\text{stis}} \frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{1,3}{0,05} = 26 \\ V_{in} = \frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{1,08}{0,05} = 21,6$$

$$V_{in} = \frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{1,08}{0,05} = 21,6$$

$$V_{in} = \frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{1,08}{0,05} = 21,6$$

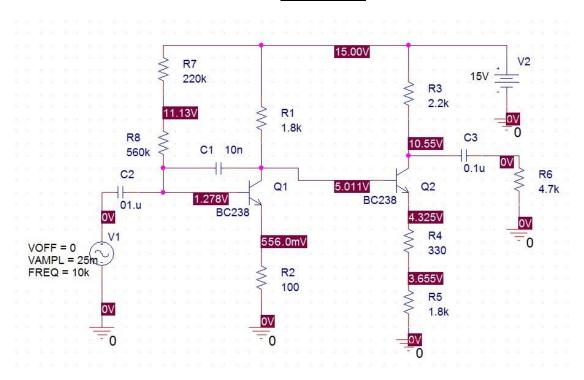
$$V_{in} = \frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{1,08}{0,05} = 21,6$$

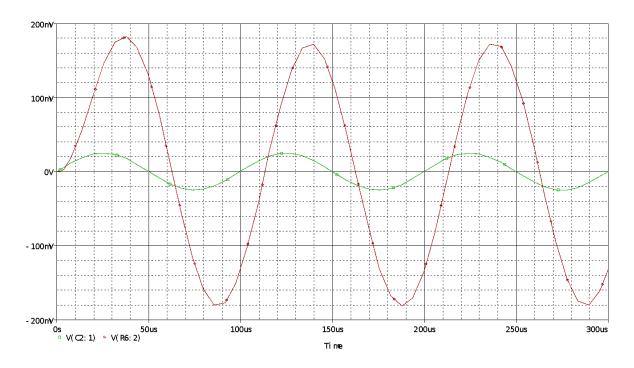
Υπολογιστικά τα κέρδη αυτά ήταν αντίστοιχα 10 και 8,5 αντίστοιχα όπως φαίνεται από τα γραφήματα των AC sweep αναλύσεων.

ΑΣΚΗΣΗ 3

Ερώτημα 10

Κύκλωμα 1

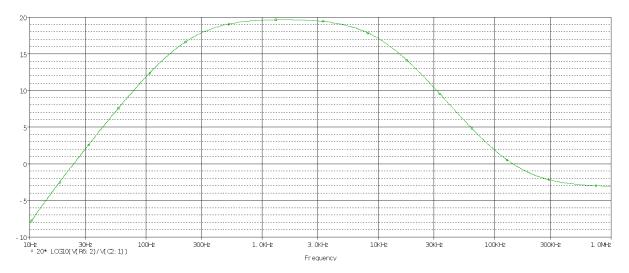




Είσοδος: 50mV p-p

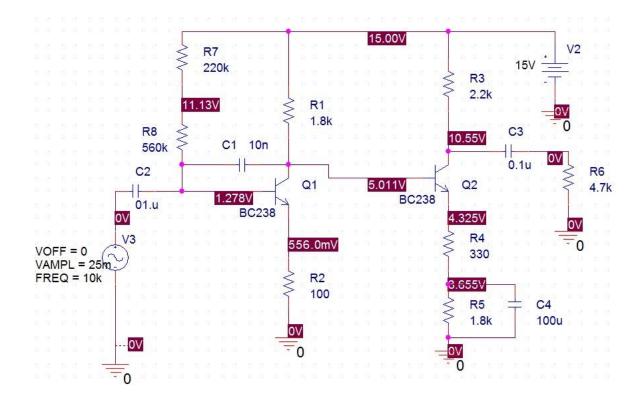
Έξοδος: 360mV p-p

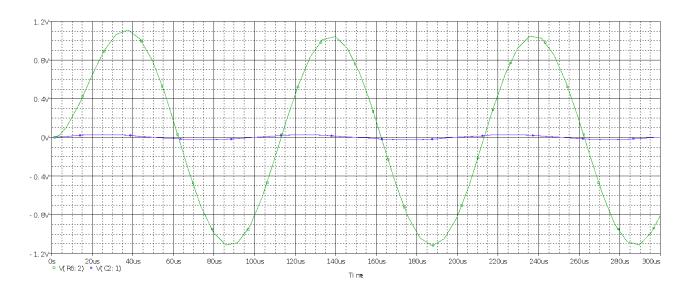
Κέρδος: 7,2



20 log(Vout/Vin) σε dB

Κύκλωμα 2

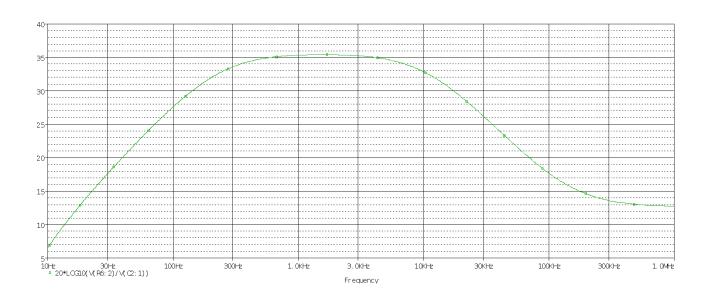




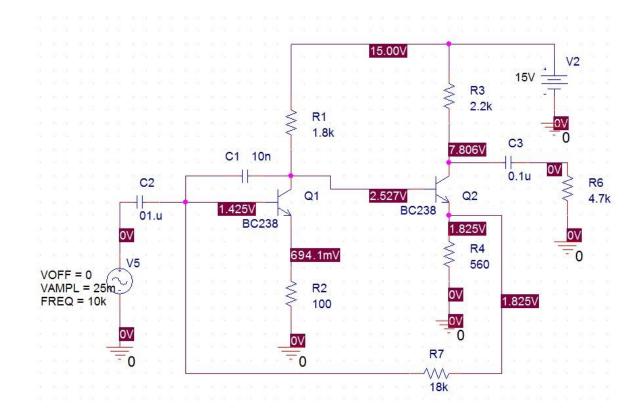
Είσοδος: 50mV p-p

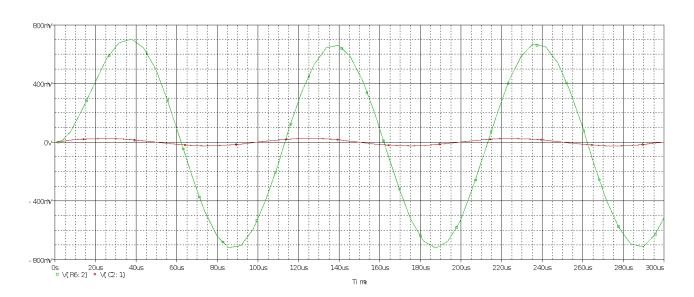
Έξοδος: 2.2V p-p

Κέρδος: 44



20 log(Vout/Vin) σε dB

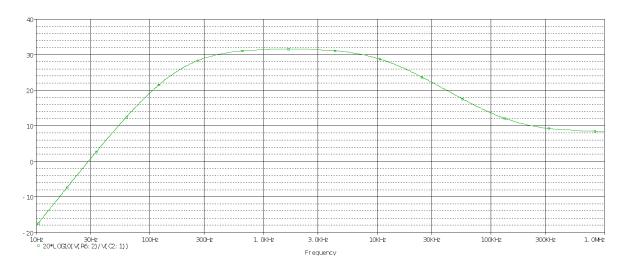




Είσοδος: 50mV p-p

Έξοδος: 1,4V p-p

Κέρδος: 28



20 log(Vout/Vin) σε dB

Ερώτημα 11

Κύκλωμα 1

Στο Τ1:

$$V_{CC} = R_B I_{B1} + V_{BE} + (\beta + 1)I_{B1}R_{E1}.$$

όπου R $_{\text{E1}}$ =0,1k Ω , R $_{\text{B}}$ = 998K Ω β =444,5 V $_{\text{BE}}$ =0.7V

Άρα:

 I_{B1} =0,013mA, I_{C1} =β I_{B1} =5,778mA, I_{E1} =(β+1) I_{B1} =5,791mA Στο

T2:

$$V_{CC} = R_{C1}(I_{C1} + I_{B2}) + V_{BE} + (\beta + 1)I_{B2}R_{E2}$$
. $\acute{o}\pi o \upsilon$

 R_{E2} =0,33 k Ω , R_{C1} =1,8 k Ω $A\rho\alpha$:

 I_{B2} =0,02 mA, I_{C2} = β I_{B2} =8,89 mA, I_{E2} =(β +1) I_{B2} =8,91 mA O_L

τάσεις είναι:

$$V_{B1} = V_{BE} + I_{E1}R_{E1} = 1,279V V_{B2} = V_{C1} = V_{CC} - (I_{C1} + I_{B2})R_{C1} = 4,2V V_{C2} = V_{CC} - I_{C2}R_{C2} = 7,5V$$

$$V_{E1} = I_{E1}R_{E1} = 0.57V$$

$$V_{E2} = I_{E2}R_{E2} = 2,94V$$

Η ενίσχυση δίνεται:

$$\frac{V_{out}}{V_{in}} = \underset{= \mathsf{A_1} \mathsf{A_2}}{\underbrace{R_{in1}}} \frac{R_{in1}}{R_{in1} + R_S} \frac{R_{in2}}{R_{in2} + R_{out1}} \frac{R_L}{R_L + R_{out2}} \; .$$

$$r_{d1}=26*1,3/I_{E1}=0.006k\Omega$$

 $r_{d2}=26*1,3/I_{E2}=0.004k\Omega$
 $r_{in1}=(\beta+1)(r_{d1}+R_{E1})=50,1k\Omega$

$$r_{in2} = (\beta + 1)(r_{d2} + R_{E2}) = 0.5k\Omega$$

$$A_{1} = \frac{-\beta R_{Cl}}{r_{in1}} = -15.9, A_{2} = \frac{-\beta R_{C2}}{r_{in2}} = -1.95$$

$$R_{in2} = r_{in2}$$

$$R_{out1} = R_{c1} = 1.8 k\Omega$$

$$R_{out2}$$
= R_{C2} =2.2 kΩ Έτσι

η ενίσχυση περίπου:

$$\frac{V_{out}}{V_{in}}$$
 =18

Κύκλωμα 2

Για την ενίσχυση έχουμε

$${\rm F=} \ \frac{R_{E1}}{R_{E1} + R_F} = 0.641$$

Η ισοδύναμη αντίσταση στον εκπομπό του T_1 είναι:

$$\begin{split} &R^{'}{}_{E1} \!\!=\! R_{E1} \! / \! / \! (R_F \!\!+\! R_L \! / \! / R_{C2}) \!\!=\! 0.09 k \Omega \\ &r_{in1} \!\!=\! (\beta \!\!+\! 1) (r_{d1} \!\!+\! R^{'}{}_{E1}) \!\!=\! \! 46.4 k \Omega \\ &r_{in2} \!\!=\! (\beta \!\!+\! 1) (r_{d2} \!\!+\! R_{E21}) \!\!=\! \! 162.6 k \Omega \\ &R^{'}{}_{C2} \!\!=\! \! R_{C2} \! / \! / \! R_L \! / \! / \! (R_F \!\!+\! R_{E1}) \!\!=\! \! 0.14 k \Omega \end{split}$$

$$R'_{C1} = R_{C1} / / R_{in2} = 1.78 k\Omega$$

$$A_1 = \frac{-\beta R'_{Cl}}{r_{in1}} = -17.8$$

$$A_{2} = \frac{-\beta R'_{C2}}{r_{in2}} = -0.40$$

Και η συνολική ενίσχυση είναι:

$$\frac{V_{out}}{V_{in}} = \frac{A_1 A_2}{1 + |A_1 A_2| F_{1.281}}$$

Κύκλωμα 3

$$V_{CC} = R_{C1}(I_{C1} + I_{B2}) + V_{BE} + R_{E2}(I_{E2} - I_{B1})$$

$$V_{CC} = R_{C1}(I_{C1} + I_{B2}) + V_{BE} + R_{F}I_{B1} + V_{BE} + I_{E1}R_{E1}$$

όπου R_{c1} =1,8k Ω , R_{F} =18 k Ω , R_{E1} =0,1 k Ω , R_{E2} =0,56 k Ω .

 $I_{B1} = 0.015 \text{ mA}, I_{B2} = 0.006 \text{ mA}$

$$I_{E1} = (\beta+1) I_{B1} = 6.9 \text{ mA } I_{E2} = (\beta+1)$$

$$I_{B2}$$
=2,8 mA I_{C1} = βI_{B1} =6,9 mA

$$I_{c2} = \beta I_{B2} = 2,7 \text{ mA}$$

Οι τάσεις είναι:

$$V_{E1} = I_{E1}R_{E1} = 0,699V$$
, $V_{E2} = (I_{E2} - I_{B1})R_{E2} = 1,557V$, $V_{B1} = V_{BE} + V_{E1} = 1,479V$
 $V_{B2} = V_{C1} = V_{CC} - R_{C1}(I_{C1} + I_{B2}) = 2,434V$, $V_{C2} = V_{CC} - R_{C2}I_{C2} = 8,862V$

Οι δυναμικές αντιστάσεις και οι αντιστάσεις εισόδου των τρανζίστορ και οι ισοδύναμες αντιστάσεις στους εκπομπούς και τους συλλέκτες είναι:

$$\begin{split} &r_{d1} = 0,004 k\Omega, \quad r_{d2} = 0,01 \quad k\Omega, \quad r_{in1} = (\beta + 1)(r_{d1} + R_{E1}) = 48,8 k\Omega, \quad R_{in1} = r_{in1} / / (R_F + R_{E2}) = 13,4 \quad k\Omega \\ &r_{in2} = (\beta + 1)(r_{d2} + R_{E2}') = 155,3 \quad k\Omega, \quad R_{in2} = r_{in2} = 155,3 k\Omega, \quad R_{E2}' = R_{E2} / / (R_F + r_{in1} / / R_S) = 0,54 \quad k\Omega \\ &R_{C2}' = R_{C2} / / R_L = 1,49 k\Omega, \quad R_{C1}' = R_{C1} / / \quad R_{in2}' = 1.77 \quad k\Omega \end{split}$$

Επομένως έχουμε:

$$A_{1} = \frac{-\beta R'_{C1}}{r_{in1}} = -16,93 , A_{2} = \frac{-\beta R'_{C2}}{r_{in2}} = -4,4$$

και

 $A_0 = A_1 A_2 = 75,94$

Το κέρδος τάσης στον εκπομπό του Τ2 είναι :

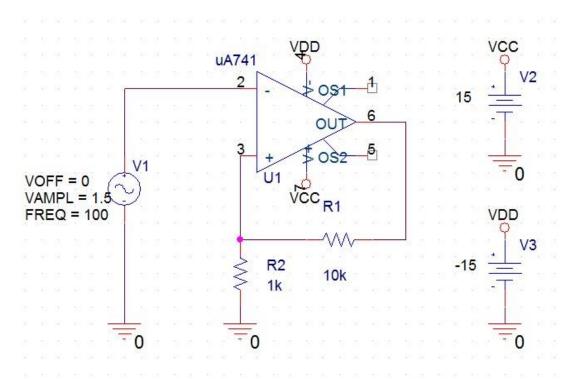
 $A_{x} \approx (A_{1}^{*}(\beta+1)^{*}R'_{E2})/((\beta+1)^{*}(R'_{E2}+r_{d2}))=16,5$

Επειδή R_s =0 έχουμε

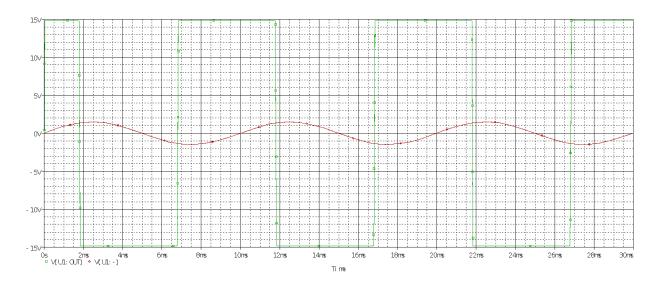
 $A_{F} = A_{O} = 75,94$

ΑΣΚΗΣΕΙΣ 4 ΚΑΙ 5

<u>Κύκλωμα 1</u>



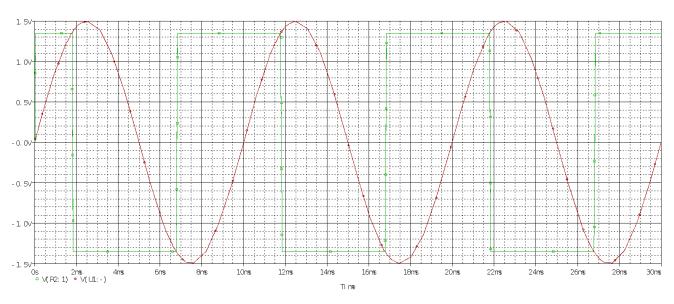
Διάγραμμα εισόδου - εξόδου



Πράσινο χρώμα : έξοδος

Κόκκινο χρώμα : είσοδος

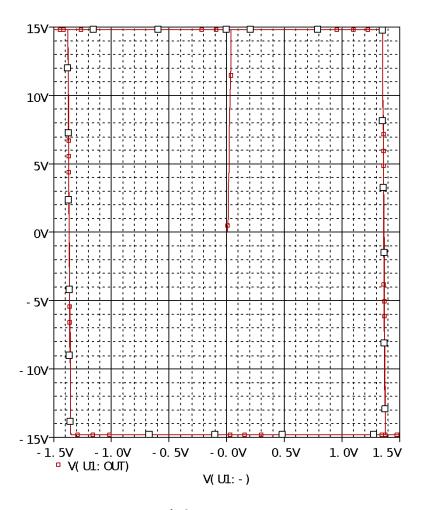
Διάγραμμα τάσης στο κοινό σημείο των $\mathbf{R_{1}},\mathbf{R_{2}}$



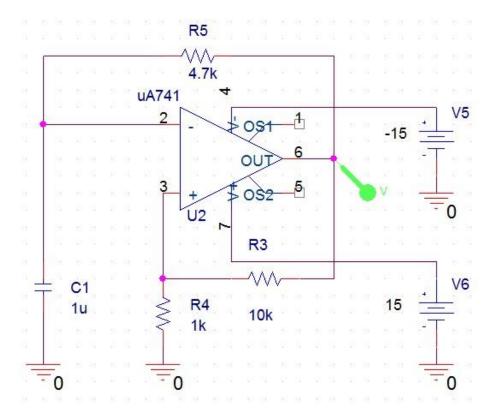
Πράσινο χρώμα : κοινό σημείο R_1, R_2

Κόκκινο χρώμα : είσοδος

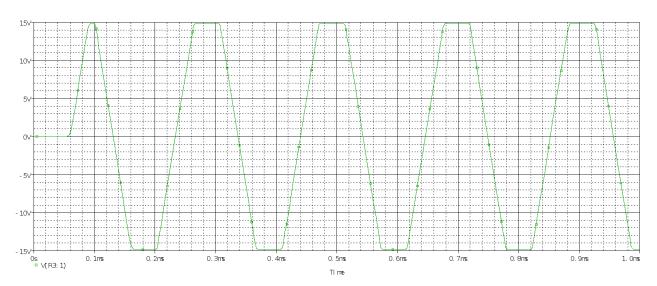
Χαρακτηριστική εισόδου-εξόδου του κυκλώματος



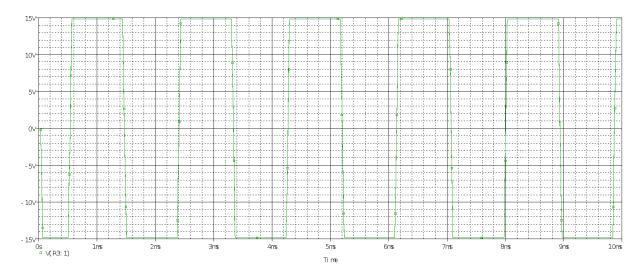
Κύκλωμα 2



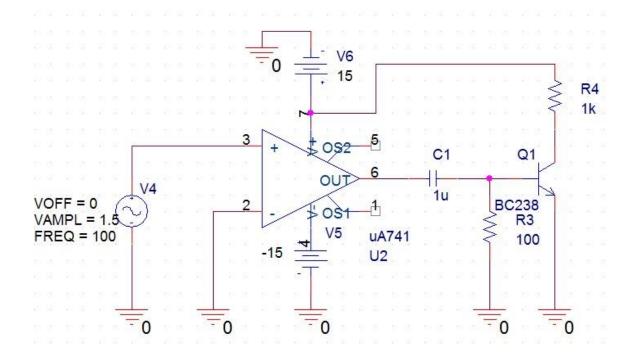
Έξοδος για C = 47nF



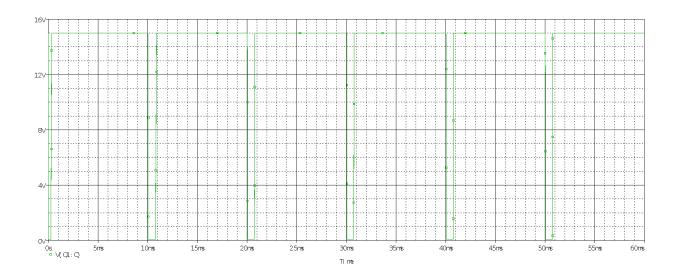
Έξοδος για C = 1μ F



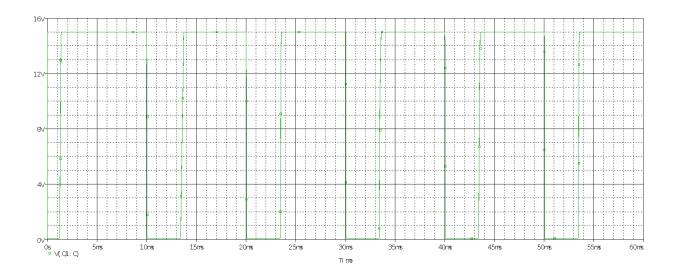
Κύκλωμα 3



Έξοδος για C = 1μ F

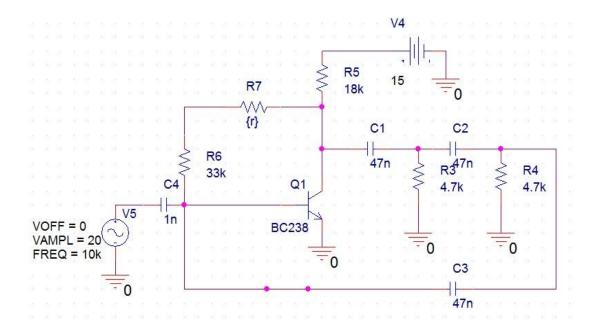


Έξοδος για C = 4,7 μ F

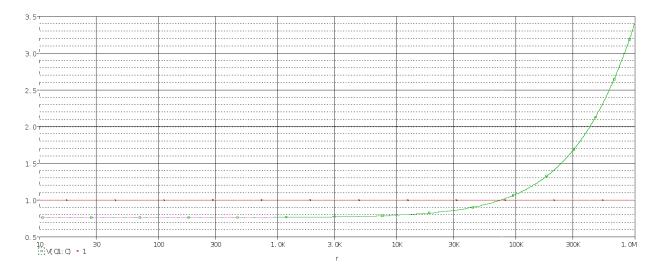


ΑΣΚΗΣΗ 5

<u>Κύκλωμα 1</u>

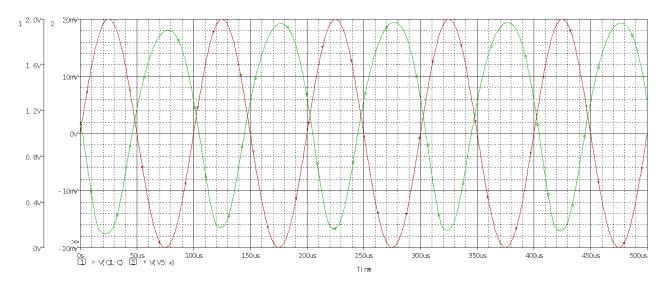


Παραμετρική ανάλυση για να βρεθεί η τιμή της R_7 ώστε Vc = 1V

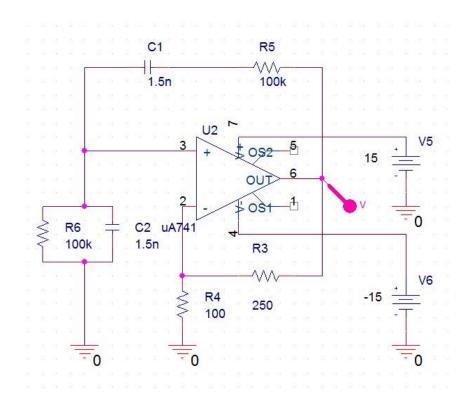


 $R_7 = 75k \text{ Ohm}$

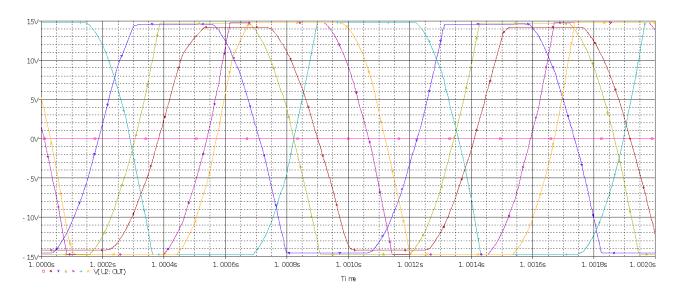
Διάγραμμα εισόδου - εξόδου



<u>Κύκλωμα 2</u>



Παραμετρική ανάλυση για να βρεθεί η τιμή της R_3 ώστε να αρχίσουν να παράγονται ταλαντώσεις σταθερού πλάτους



Αποτέλεσμα : R_{min} = 250 Ohm

Διάγραμμα εξόδου

