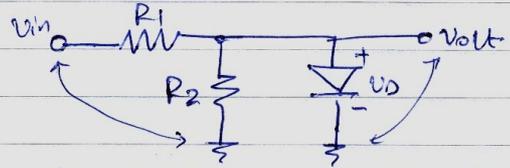


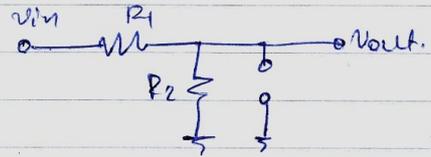
ΗΥ-121: Ηλεκτρονικά 3^ο 667 σταθμητική αβεκρίβωση
Κυκλώματα.

Πύξηση Διαμετακόπησης

Θα δοθεί για τη diode το μοντέλο σταθερής πτώσης τάσης με $V_{on} = 0.7V$
δείτε το διάγραμμα του V_{out} ως προς το V_{in} , όταν το V_{in} πάρει
τιμή από $-∞$, έως $+∞$.



και άρα συμπεριφέρεται σαν ανοικτό κύκλωμα. Το ισοδύναμο κύκλωμα είναι το εξής.



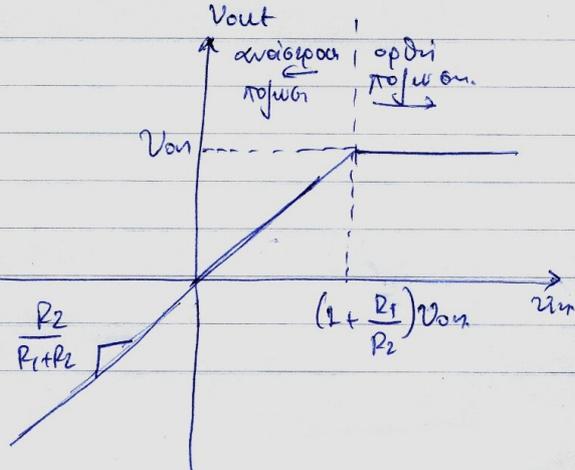
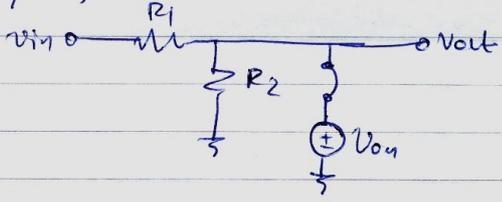
Όταν το V_{in} γίνει πολύ αρνητικό
κοιτά στο $-∞$ τότε η diode
είναι ανώμαλη η σωστή
και άρα συμπεριφέρεται σαν ανοικτό κύκλωμα. Το ισοδύναμο κύκλωμα
είναι το εξής. Τότε η V_{out} είναι ίση με την
πτώση τάσης στα άκρα της
απείρασης με αποτέλεσμα

από το διακέρυ τάση $V_{out} = \frac{R_2}{R_1 + R_2} \cdot V_{in}$.

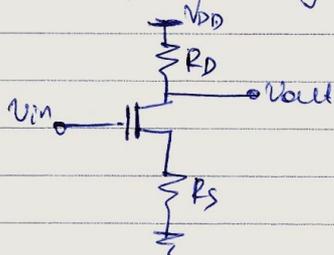
Η diode θα ανοίξει όταν η διαφορά δυναμικού στα άκρα της θα είναι
μεγαλύτερη από V_{on} . Έχουμε $V_D = V_{out}$ γιατί

$$V_{out} \geq V_{on} \rightarrow \frac{R_2}{R_1 + R_2} \cdot V_{in} \geq V_{on} \rightarrow V_{in} \geq \left(1 + \frac{R_1}{R_2}\right) \cdot V_{on}$$

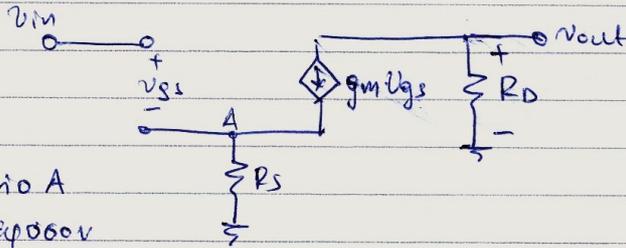
Τότε η diode θα συμπεριφέρεται σαν πηγή τάσης κρατώντας την
 V_{out} μόνιμα στο V_{on} .



⊙ Για το παρακάτω κύκλωμα υπολογίστε το κέρδη τάσης μικρού σήματος.
($\lambda=0$, αγνοήστε διακροαίων ήττα και υστέρηση.)



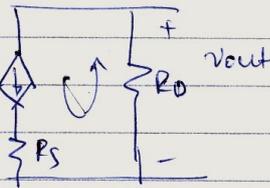
Για το ισοδύναμο μοντέλο μικρού σήματος
προσέξτε ότι η πηγή DC (προσέξτε πως
η R_D εμφανίζεται συνδεδεμένη με g_m)



Η πτώση τάσης στο σημείο A
είναι $V_A = g_m \cdot v_{gs} \cdot R_S$ εφόσον
η R_S διαρρέεται από ρεύμα $g_m \cdot v_{gs}$. Έτσι $V_{in} - V_A = v_{gs}$ οπότε

$$V_{in} = g_m \cdot v_{gs} \cdot R_S + v_{gs} \Rightarrow v_{gs} = \frac{V_{in}}{1 + g_m R_S}$$

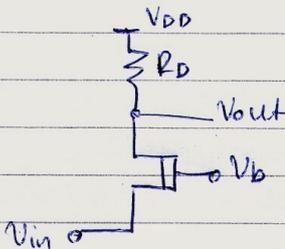
Για το κέρδη της τάσης
η R_D διαρρέεται από
ρεύμα $g_m \cdot v_{gs}$. Λόγω
συνδεδεμένης φοράς



$$v_{out} = - g_m \cdot v_{gs} \cdot R_D$$

Έτσι προκύπτει ότι $\frac{v_{out}}{v_{in}} = - \frac{g_m \cdot R_D}{1 + g_m R_S}$

⊙ Για το παρακάτω κύκλωμα βρείτε τη μέγιστη επιτρεπτή τιμή της R_D ώστε
το τρανζίστορ να παραμείνει στον κορεσμό I_D και η βύσση βρείτε το
μέγιστο δυνατό κέρδη τάσης. Δίνονται $\mu_n C_{ox} = 100 \mu A/V^2$, $V_{TH} = 0.5V$



$V_{DD} = 1.8V$, $\frac{W}{L} = 50 \Rightarrow$ το
ρεύμα που δέχεται $I_D = 0.5mA$
($\lambda=0, \gamma=0$)

Από ανάλυσή μας το τρανζίστορ να μείνει στο saturation mode

έχουμε
$$I_D = \frac{1}{2} \mu_n \cdot C_{ox} \cdot \frac{W}{L} \cdot (V_{GS} - V_{TH})^2$$

Γνωρίζοντας την τιμή του πηνίου προκύπτει ότι έχουμε $I_D = 0.5 \text{ mA}$
 όταν $V_{GS} = 0.947 \text{ V}$.

Επομένως πρέπει $V_{DS} \gg V_{GS} - V_{TH} \rightarrow V_{DD} \gg 0.947 - 0.5 \text{ V} \rightarrow V_{DD} \gg 0.447 \text{ V}$
 $V_D - V_S \gg V_G - V_S - V_{TH}$

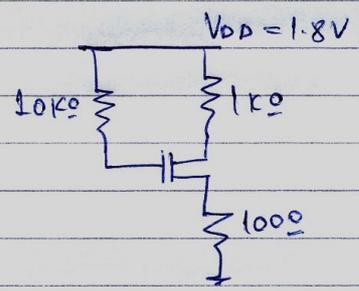
Από την πάνω σχέση για αξία της R_D προκύπτει ότι
 $V_{DD} - V_D = I_D \cdot R_D \rightarrow R_D < 2.71 \text{ k}\Omega$
 $V_D \gg 0.447$

Το ριθμό τάσης του ενισχυτή κοινής πύλης που σχεδιάσαμε είναι
 $A_v = g_m \cdot R_D$
 Για τη δεδομένη τιμή της $\frac{W}{L} \rightarrow I_D$ προκύπτει ότι $g_m = \frac{1}{447}$

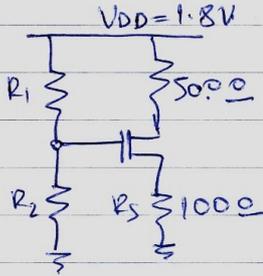
αρα $A_v \leq 6.06$ εφόσον η R_D δεν μπορεί να υπερβεί τα $2.71 \text{ k}\Omega$

Ασκήση εξάσκησης

● Για το παρακάτω κύκλωμα υπολογίστε τη μέγιστη τιμή της διασυστάσεως που μπορεί το τρανζίστορ να προσφέρει χωρίς να μπει στη γραμμική περιοχή



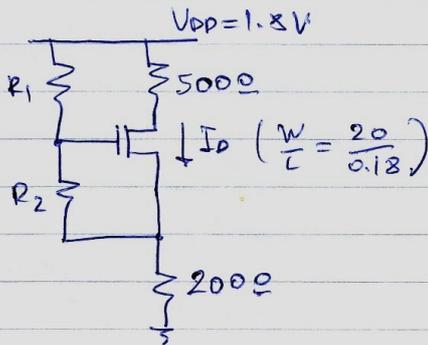
10 Το παρακάτω κύκλωμα πρέπει να σχεδιαστεί ώστε η παύση τάσης στα άκρα της R_S να είναι 200mV.



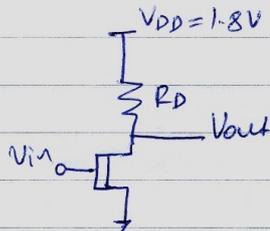
(α) Υπολογίστε τη βέλτιστη τιμή του $\frac{W}{L}$ ώστε το τραχύ βύσμα να μην είναι στον κορφο.

(β) Βρείτε R_1 ή R_2 ώστε η αντίσταση εισόδου να είναι τουλάχιστον 30kΩ.

11 Στο παρακάτω κύκλωμα το ρεύμα που διαρρέει την R_2 είναι το $\frac{1}{10}$ του I_D . Βρείτε τις τιμές των R_1 & R_2 ώστε $I_D = 0.5mA$. (μn($\alpha_n = 100\mu A/V^2$), ($\lambda = 0, \gamma = 0$).



12 Για τον παρακάτω ενισχυτή θέλουμε κέρδος τάσης $5 \mu V/V \leq \frac{W}{L} \leq \frac{20}{0.18}$. Βρείτε την τιμή της R_D αν η κατανάλωση ισχύος δεν ξεπερνά το 1mW. (μn($\alpha_n = 100\mu A/V^2$), ($\lambda = 0, \gamma = 0$).

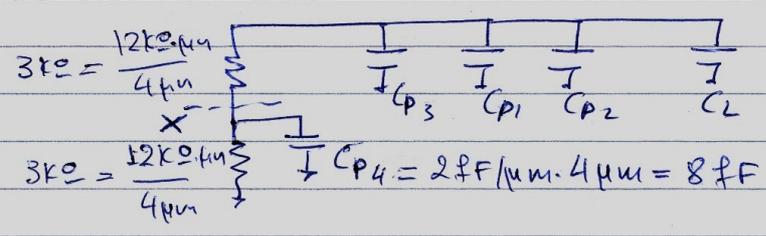


6

Αρα $D_{rise} = 3k\Omega \cdot (3 \times 8fF + 10fF) = 144 \cdot 10^{-12} + 60 \cdot 10^{-12} = 904 \cdot 10^{-12} \text{ sec} = \underline{\underline{904 \text{ psec}}}$

\downarrow parasitic delay \downarrow load delay

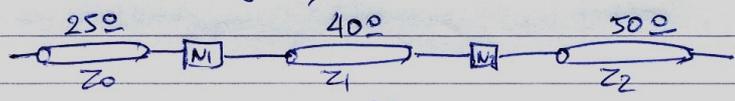
Για το fall (όταν το προκαλεί η είσοδος B)



Αρα $D_{fall} = 3 \cdot k\Omega \cdot 8 \cdot fF + (3 + 3k\Omega) (24fF + 10fF) = 24 \cdot 10^{-12} + 204 \cdot 10^{-12} = \underline{\underline{224 \text{ ps}}}$

Αν υποβίβαζε την καθυστέρηση καθόδου όταν την προκαλούσε η είσοδος A τότε θα έπρεπε να παίρουμε το μήκος από το σημείο X ή πάνω. Θα υποβίβαζε διάφορα μικροίση καθυστερήσεις. Αλλά ισχύει γιατί το μοτίβο που ξεκινάει από το A προς την είσοδο "βλέπει" μικροίση αντίσταση η δεν συνιστάται την παραβλεπτική χωρητικότητα Cp4.

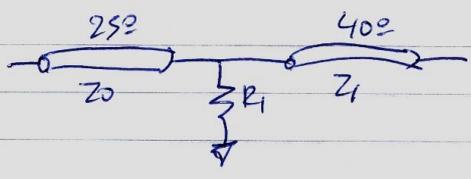
• Για το παρακάτω δίκτυο γραμμών μεταφοράς σχεδιάστε τα δίκτυα N1 η N2 ώστε να μην υπάρχουν ανακρίσιμα ένα μεταδίδεται (α) από το σημείο α προς τα δεξιά η (β) η προς τα δύο κατευθύνσεις.



(α) Για μετάδοση από αριστερά προς τα δεξιά.

Η πρώτη γραμμή για να μην έχει ανακρίσιμα πρέπει να βλέπει στα δεξιά την επιτέδουση 100 ημ με 250. Χωρίς τερματικά βλέπει τα 400 της επόμενης γραμμής. Έπομένως για να πέβουλε από τα 400 στα 250 δεξιά σε ότι δεβου να Η1 μια αντιστάση R1 παράλληλα βου Z0 η Z1.

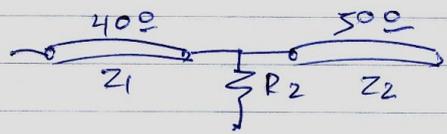
(7)



Εφόσον η Z_1 παραφυλάει στη R_1 πρέπει η συνολική αντίσταση να είναι ίση με 25Ω

Άρα $Z_1 // R_1 = 25\Omega \Rightarrow \frac{Z_1 \cdot R_1}{Z_1 + R_1} = 25\Omega \Rightarrow R_1 = \frac{1000}{39} \Omega$

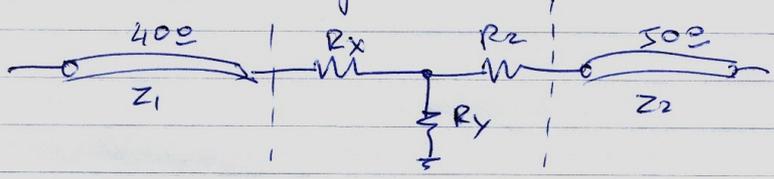
Στη συνέχεια η Z_1 βλέπει εμπέδηση ίση με 50Ω (Z_2). Επομένως η ερώτηση δίνει μια αντίστροφη παράλληλη ώσπου να βλέπει η Z_1 40Ω απόφραξη στο τη ανάκλη άξονα.



$Z_2 // R_2 = 40\Omega \Rightarrow \frac{Z_2 R_2}{Z_2 + R_2} = 40\Omega$

$R_2 = \frac{2000}{49} \Omega$

Για την ανάπτυξη κατεύθυνση (θα χρησιμοποιήσουμε στην συνέχεια άξονα) μιας με το δείκτη κομμάτι πρέπει να χωρίσει η Z_2 να βλέπει στο άκρο της άκρο εμπέδηση ίση με 50Ω η Z_1 στο άκρο της 40Ω όπως πριν. Στη γενική περίπτωση έχουμε ένα δίκτυο όπως στο σχήμα.



το οποίο να ικανοποιεί τις 2 ης σχέσεις:

- Δείκτη προς 2 άκρα $R_2 + (40 + R_x) // R_y = 50\Omega$
- Άκρο προς 2 άκρα $R_x + (50 + R_z) // R_y = 40\Omega$

Αν κατά τη λύση προκύψει ότι η τιμή του R_x ή του R_z είναι πολύ μικρότερη των άλλων βγαίνει ότι μπορεί να παραληφθεί ή ότι μπορούμε να πούμε το επιπλέον αποτέλεσμα με ένα δίκτυο της μορφής

