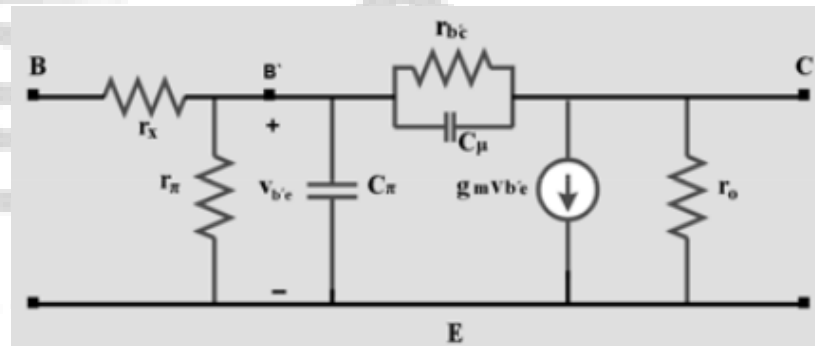


Το π-ισοδύναμο μοντέλο του BJT

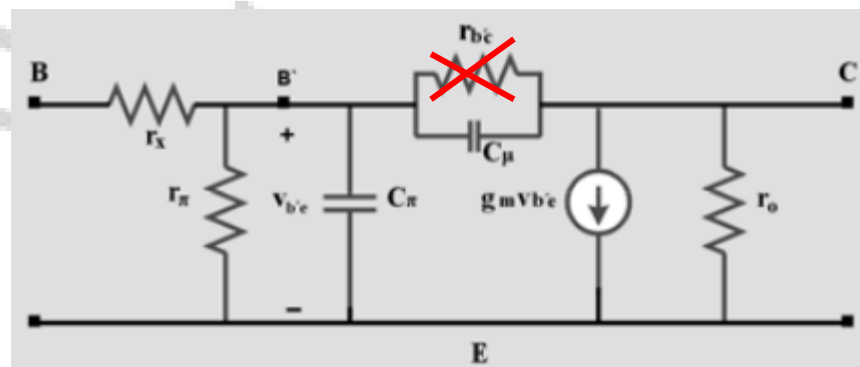
- C_{μ} : Χωρητικότητα ανάστροφα πολωμένης επαφής B-C
- $C_{\pi} = C_{BE}$: Χωρητικότητα ορθά πολωμένης επαφής B-E
- g_m : Διαγωγιμότητα τρανζίστορ
- $r_{b'c}$: αντίσταση ανάστροφα πολωμένης επαφής B-C
- r_{π} : αντίσταση ορθά πολωμένης επαφής B-E
- $r_x = r_b$: αντίσταση περιοχής βάσης
- r_o : αντίσταση εξόδου βαθμίδας



Σχ.2.4 – Ηλεκτρονικά ΙΙ, Χαριτανής Γ.

Η $r_{b'c}$ ισούται με $r_{b'c} = \frac{\Delta V_{CE}}{\Delta I_B} = \frac{\Delta V_{CE}}{\Delta I_C} \cdot \frac{\Delta I_C}{\Delta I_B} = r_o \cdot h_{fe}$ άρα λαμβάνει μια πολύ μεγάλη τιμή.

Μπορούμε λοιπόν να την αγνοήσουμε και να καταλήξουμε στο ισοδύναμο μοντέλο



Σχ.2.4 – Ηλεκτρονικά ΙΙ, Χαριτανής Γ.

Συγκεντρωτικός πίνακας για π-ισοδύναμο

- C_μ : Χωρητικότητα ανάστροφα πολωμένης επαφής B-C
- $C_\pi = C_{BE}$: Χωρητικότητα ορθά πολωμένης επαφής B-E
- C_{de} : χωρητικότητα διάχυσης σε λειτουργία ασθενούς σήματος
- C_{je} : Χωρητικότητα ένωσης B-E ($\sim 2C_{je0}$)
- C_{je0} : Χωρητικότητα ένωσης B-E σε μηδενική τάση
- V_{oc} : εσωτερικό δυναμικό ένωσης C-B (τυπικά 0.75V)
- $C_{\mu0}$: Χωρητικότητα ένωσης C-B σε μηδενική τάση
- τ_f : μέσος χρόνος διέλευσης βάσης (σε ορθή λειτουργία)
- m : συντελεστής διαβάθμισης ένωσης E-B
- V_A : Τάση Early
- V_T : θερμική τάση ($\sim 25mV$ σε θερμοκρασία περιβάλλοντος)
- g_m : Διαγωγιμότητα τρανζίστορ
- $r_{b'c}$: αντίσταση ανάστροφα πολωμένης επαφής B-C
- r_π : αντίσταση ορθά πολωμένης επαφής B-E
- $r_x = r_b$: αντίσταση περιοχής βάσης
- r_o : αντίσταση εξόδου βαθμίδα
- f_T : συχνότητα μοναδιαίας ενίσχυσης

$$g_m = I_C / V_T \quad r_o = |V_A| / I_C$$

$$r_\pi = \beta_0 / g_m$$

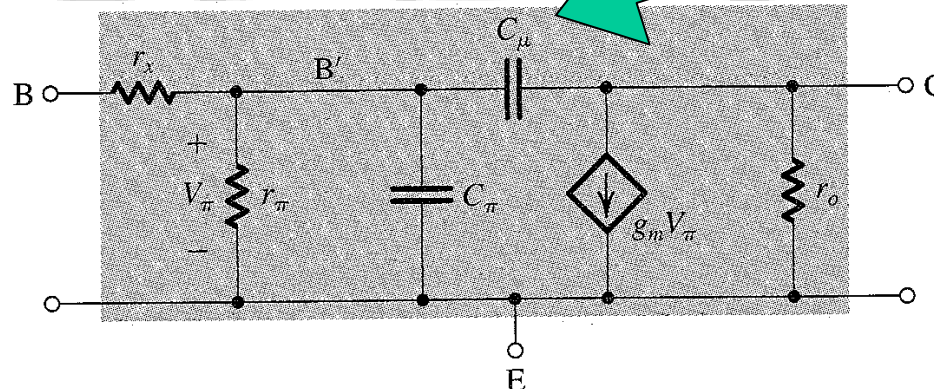
$$C_{de} = \tau_F g_m$$

$$C_{je} \cong 2C_{je0}$$

$$C_\pi + C_\mu = \frac{g_m}{2\pi f_T}$$

$$C_\pi = C_{de} + C_{je}$$

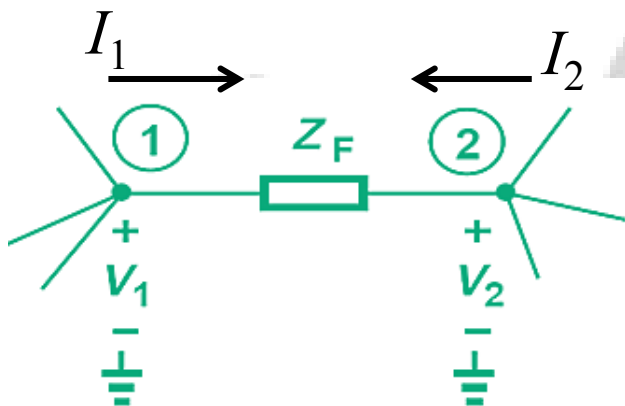
$$C_\mu = \frac{C_{\mu0}}{\left(1 + \frac{V_{CB}}{V_{oc}}\right)^m}$$



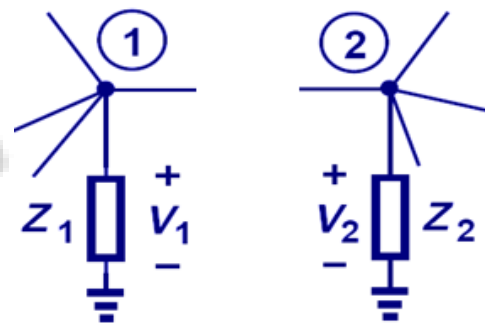
Θεώρημα Miller

Αν A_v είναι το κέρδος τάσης από τον κόμβο 1 στον κόμβο 2, τότε η εμπέδηση (πλωτή) Z_F μπορεί να μετατραπεί σε δύο εμπεδήσεις (γειωμένες) Z_1 and Z_2 ως εξής (ισοδυναμία ρευμάτων)

$$\frac{V_1 - V_2}{Z_F} = \frac{V_1}{Z_1} \Rightarrow Z_1 = Z_F \frac{V_1}{V_1 - V_2} = Z_F \frac{1}{1 - A_v} = \boxed{\frac{Z_F}{1 - A_v}}$$



Σχ.13.17 - Prof. Liu, UC Berkeley

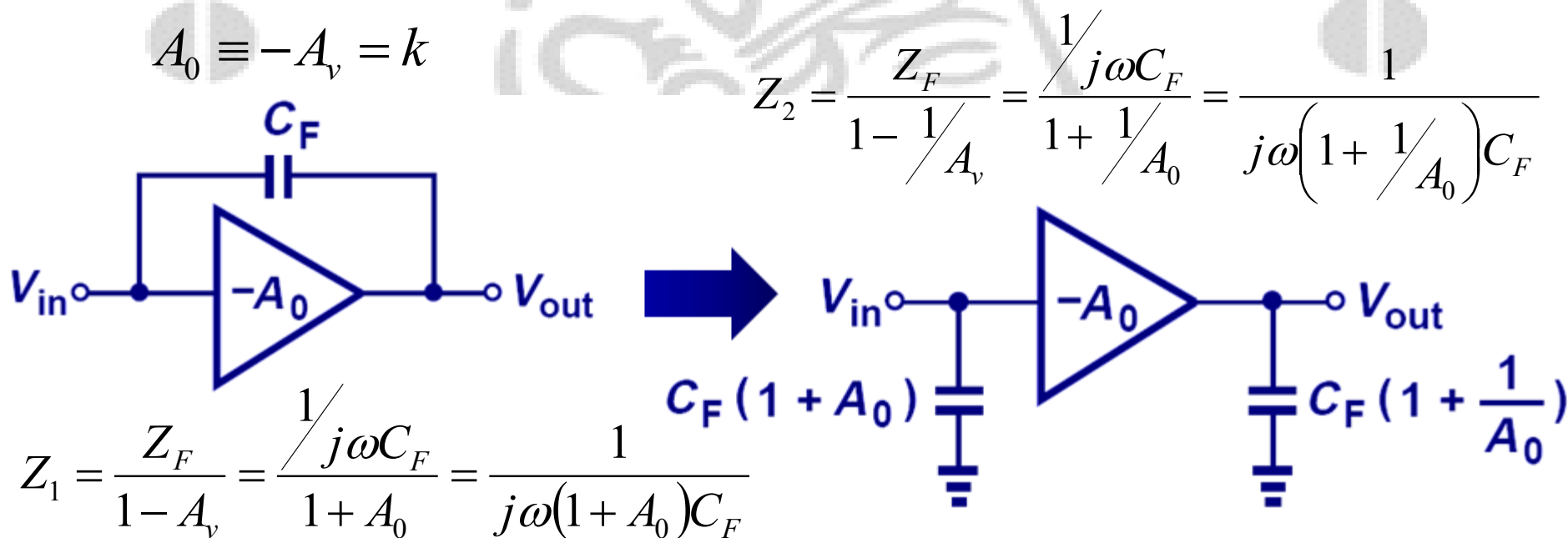


Σχ.13.17 - Prof. Liu, UC Berkeley

$$\frac{V_1 - V_2}{Z_F} = -\frac{V_2}{Z_2} \Rightarrow Z_2 = -Z_F \frac{V_2}{V_1 - V_2} = Z_F \frac{1}{1 - 1/A_v} = \boxed{\frac{Z_F A_v}{A_v - 1}}$$

Πολλαπλασιασμός Miller

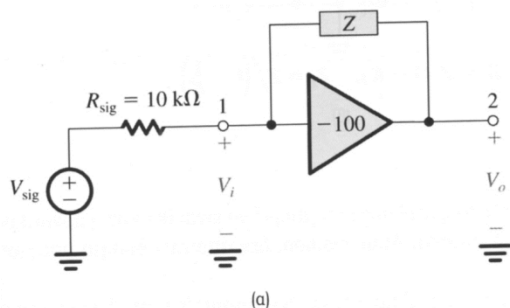
- ✓ Η εφαρμογή του θεωρήματος Miller μας επιτρέπει να μετατρέψουμε μια πλωτή (floating) χωρητικότητα μεταξύ εισόδου-εξόδου σε δύο γειωμένες χωρητικότητες (μία στην είσοδο και μία στην έξοδο).
- ✓ Η γειωμένη χωρητικότητα εισόδου είναι **ΜΕΓΑΛΥΤΕΡΗ** από την πλωτή χωρητικότητα (φαινόμενο ή πολλαπλασιασμός Miller).



Σχ.13.18 - Prof. Liu, UC Berkeley

Παράδειγμα

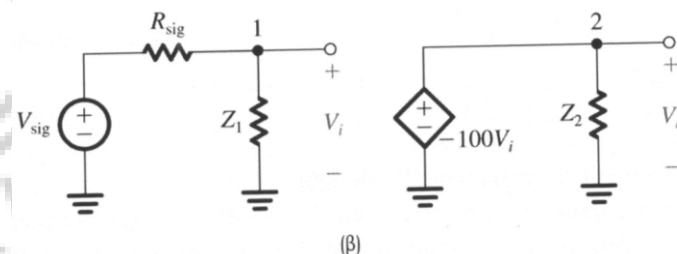
Το Σχήμα 6.16(a) παρουσιάζει έναν ιδανικό ενισχυτή τάσης με κέρδος -100 V/V , με μια συνθετη αντιστοιχία Z συνδεδεμένη μεταξύ των ακροδεκτών εξόδου και εισόδου του. Βρείτε το ισοδύναμο κύκλωμα Miller όταν η Z είναι (α) μια αντίσταση $1 \text{ M}\Omega$ και (β) μια χωρητικότητα 1 pF . Σε κάθε περίπτωση, χρησιμοποιήστε το ισοδύναμο κύκλωμα για τον καθορισμό του V_o/V_{sig} .



$$Z_1 = \frac{Z}{1 - K} = \frac{1000 \text{ k}\Omega}{1 + 100} = 9.9 \text{ k}\Omega$$

$$Z_2 = \frac{Z}{1 - \frac{1}{K}} = \frac{1 \text{ M}\Omega}{1 + \frac{1}{100}} = 0.99 \text{ M}\Omega$$

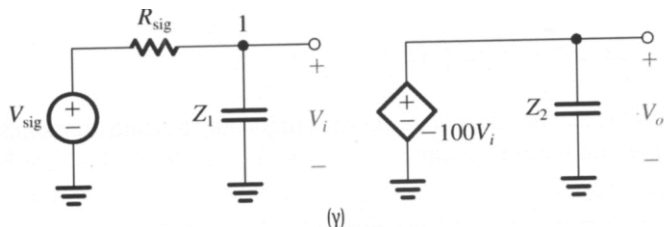
$$\begin{aligned} \frac{V_o}{V_{\text{sig}}} &= \frac{V_o}{V_i} \frac{V_i}{V_{\text{sig}}} = -100 \times \frac{Z_1}{Z_1 + R_{\text{sig}}} \\ &= -100 \times \frac{9.9}{9.9 + 10} = -49.7 \text{ V/V} \end{aligned}$$



Σχ.6.16 - Μικροηλεκτρονικά κυκλώματα - Sedra/Smith

Σχ.6.16 - Μικροηλεκτρονικά κυκλώματα - Sedra/Smith

η Z είναι μια χωρητικότητα 1 pF - δηλαδή, $Z = 1/sC = 1/s \times 1 \times 10^{-12}$



Σχ.6.16 - Μικροηλεκτρονικά κυκλώματα - Sedra/Smith

$$Z_1 = \frac{Z}{1 - K} = \frac{1/sC}{1 + 100} = 1/s(101C)$$

$$Z_2 = \frac{Z}{1 - \frac{1}{K}} = \frac{1}{1.01sC} = \frac{1}{s(1.01C)}$$

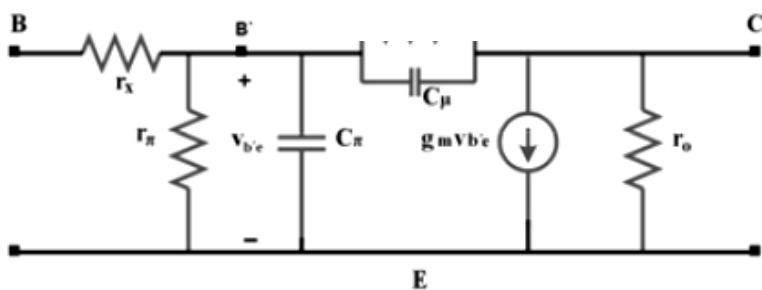
$$\begin{aligned} \frac{V_o}{V_{\text{sig}}} &= \frac{V_o}{V_i} \frac{V_i}{V_{\text{sig}}} = -100 \frac{1/sC_1}{1/(sC_1) + R_{\text{sig}}} \\ &= \frac{-100}{1 + sC_1R_{\text{sig}}} \\ &= \frac{-100}{1 + s \times 101 \times 1 \times 10^{-12} \times 10 \times 10^3} \\ &= \frac{-100}{1 + s \times 1.01 \times 10^{-6}} \end{aligned}$$

Αυτό σημαίνει ότι η Z_1 είναι μια χωρητικότητα $101C = 101 \text{ pF}$ και η Z_2 είναι μια χωρητικότητα $1.01C = 1.01$

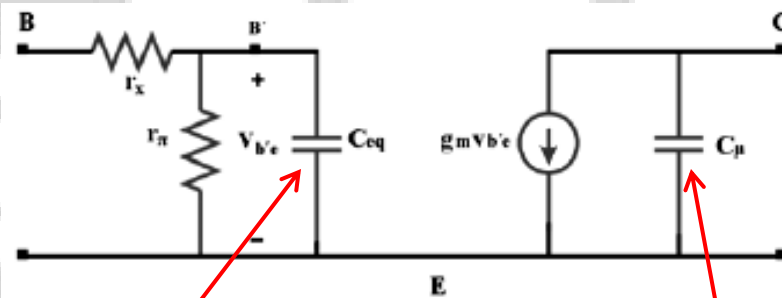
παρατηρούμε ότι η αντικατάσταση, βάσει του θεωρήματος Miller, μιας αντίστασης ανάδρασης (ή γεφύρωσης) έχει ως αποτέλεσμα, για αρνητικές τιμές του K , μικρότερη αντίσταση [κατά ένα συντελεστή $(1-K)$] στην είσοδο. Εάν το στοιχείο ανάδρασης είναι μια χωρητικότητα, η τιμή του πολλαπλασιάζεται επί $(1-K)$ για να πάρουμε την ισοδύναμη χωρητικότητα στην πλευρά εισόδου.

Τροποποιημένο κατά Miller π-ισοδύναμο

π-ισοδύναμο μοντέλο



Τροποποιημένο κατά Miller π-ισοδύναμο μοντέλο



Σχ.2.6 - Ηλεκτρονικά ΙΙ, Χαριτανής Γ.

C_π : χωρητικότητα ορθά πολωμένης επαφής B-E

C_μ : χωρητικότητα ανάστροφα πολωμένης επαφής B-C

$$C_{eq} = C_\pi + C_\mu (1 + g_m R'_L)$$

$$C_{eq,out} = \frac{C_\mu k}{k-1} = C_\mu \frac{A_v}{A_v-1} \approx C_\mu$$

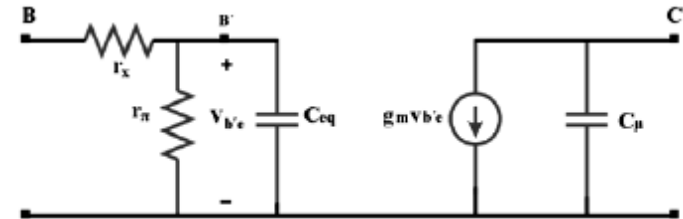
$$v_o = -g_m R'_L v_{b'e} = A_v v_{b'e} = k v_{b'e}$$

$$k = A_v = -g_m R'_L$$

$$R'_L = R_L // r_o$$

Το τρανζίστορ στις υψηλές συχνότητες

Η ενίσχυση ρεύματος του τρανζίστορ περιορίζεται στις υψηλές συχνότητες λόγω της δράσης των παρασιτικών χωρητικότητας



Σχ.2.6 - Ηλεκτρονικά ΙΙ, Χαριτανής Γ.

$$i_1 = i_{r\pi} + i_{C_{\pi q}} = \frac{v_{b'e}}{r_{\pi}} + \frac{v_{b'e}}{Z_{C_{\pi q}}} \Rightarrow v_{b'e} = \frac{r_{\pi}}{1 + j\omega r_{\pi}(C_{\pi} + C_{\mu})} i_i$$

$$i_o = g_m V_{b'e} = \frac{g_m r_{\pi}}{1 + j r_{\pi}(C_{\pi} + C_{\mu})\omega} i_i$$

$$\beta_o = g_m r_{\pi}$$

$$\beta(j\omega) = \frac{i_o}{i_i} = \frac{\beta_o}{1 + j r_{\pi}(C_{\pi} + C_{\mu})\omega} = \frac{\beta_o}{1 + j \frac{\omega}{\omega_{\beta}}}$$

$$\omega_{\beta} = \frac{1}{r_{\pi}(C_{\pi} + C_{\mu})} \quad \text{όταν} \quad \frac{\beta_o}{j(\omega/\omega_{\beta})} = 1 \Rightarrow \omega = \beta_o \cdot \omega_{\beta} = \frac{\beta_o}{r_{\pi}(C_{\pi} + C_{\mu})} = \frac{g_m}{C_{\pi} + C_{\mu}} = \omega_T$$

Στις υψηλές συχνότητες ($\omega \gg \omega_{\beta}$) ο φανταστικός όρος του παρανομαστή είναι πολύ μεγαλύτερος του 1

$$\frac{\beta_o}{j(\omega/\omega_{\beta})} = 1 \Rightarrow \omega = \beta_o \cdot \omega_{\beta} = \frac{\beta_o}{r_{\pi}(C_{\pi} + C_{\mu})} = \frac{g_m}{C_{\pi} + C_{\mu}} = \omega_T$$

$$f_T = \frac{\omega_T}{2\pi}$$

Συχνότητα μοναδιαίας ενίσχυσης

Το τρανζίστορ στις υψηλές συχνότητες

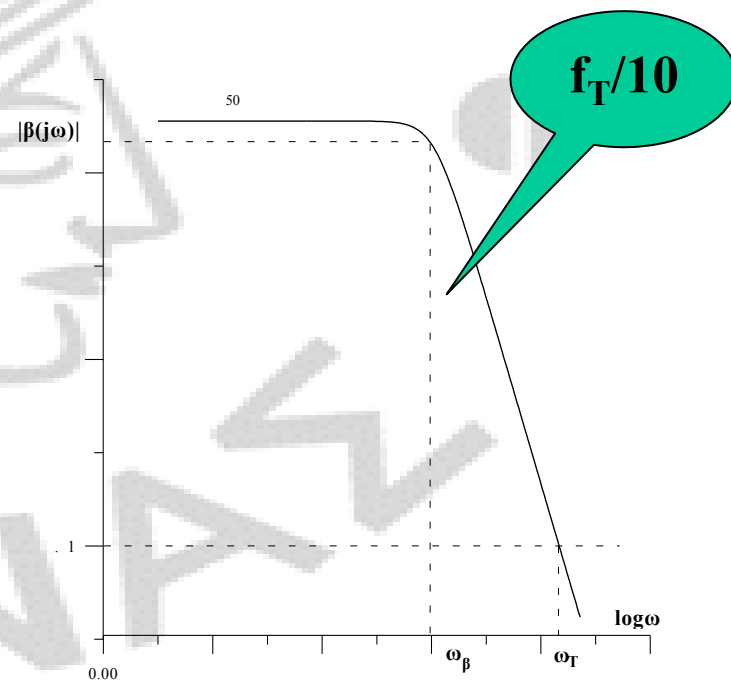
Μέτρο ενίσχυσης ρεύματος (dB): $20 \cdot \log|\beta(j\omega)| = 20 \log \left(\frac{\beta_o}{\sqrt{1^2 + \left(\frac{\omega}{\omega_\beta}\right)^2}} \right)$

Διερεύνηση

$$\omega = 0 \Rightarrow |\beta(j\omega)| = \beta_o \Rightarrow 20 \cdot \log \beta_o \text{ dB}$$

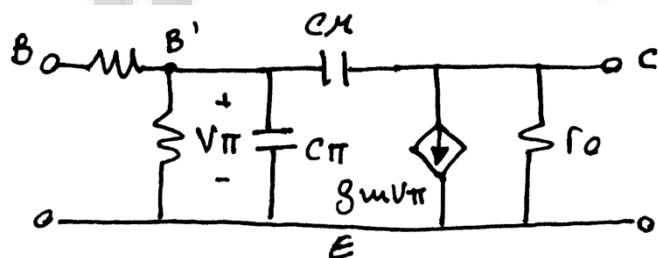
$$\omega = \omega_\beta \Rightarrow |\beta(j\omega)| = \frac{\beta_o}{\sqrt{2}} \Rightarrow (20 \cdot \log \beta_o - 3) \text{ dB}$$

$$\omega = \omega_T \Rightarrow |\beta(j\omega)| = 1 \Rightarrow 0 \text{ dB}$$



Παράδειγμα

Ένα ηρη τρανζίστορ λειτουργεί σε $I_c=0.5\text{mA}$ και $V_{CB}=2\text{V}$. Οι παράμετροι του είναι : $\beta_0=100$, $V_A=50\text{V}$, $\tau_F=30\text{ps}$, $C_{je0}=20\text{fF}$, $C_{\mu 0}=30\text{fF}$, $V_{oc}=0.75\text{V}$, $m_{CBJ}=0.5$ και $r_x=100\Omega$. Σχεδιάστε το πλήρες υβριδικό-π μοντέλο του και καθορίστε τιμές για όλα τα στοιχεία του. Επίσης να βρείτε τη συχνότητα f_T



$$r_x = \underline{100\Omega}$$

$$g_m = \frac{I_c}{V_T} = \frac{0.5\text{mA}}{25\text{mV}} = \underline{20\text{mA/V}}$$

$$r_{\pi} = \frac{\beta_0}{g_m} = \frac{100}{20} = \underline{5\text{K}\Omega}$$

$$r_o = \frac{V_A}{I_c} = \frac{50\text{V}}{0.5\text{mA}} = \underline{100\text{K}\Omega}$$

$$C_{\mu} = \frac{C_{\mu 0}}{\left(1 + \frac{V_{CB}}{V_{oc}}\right)^{0.5}} = \frac{30}{\left(1 + \frac{2}{0.75}\right)^{0.5}} = \underline{15.7\text{fF}}$$

$$C_{je} \approx 2C_{je0} = 2 \times 20 = 40\text{fF}$$

$$C_{de} = \tau_F g_m = 30 \times 10^{-12} \times 20 \times 10^{-3} = 600\text{fF}$$

$$C_{\pi} = C_{je} + C_{de} = \underline{0.640\text{pF}}$$

$$f_T = \frac{g_m}{2\pi(C_{\pi} + C_{\mu})} = \frac{20 \times 10^{-3}}{2\pi(0.64 + 0.016) \times 10^{-12}} = \underline{4.85\text{GHz}}$$