

**Esame di Elettronica**  
**Corso di Laurea in Ingegneria delle Telecomunicazioni**  
**30 gennaio 2007**  
**Parte A**

1. Ricavare la funzione di trasferimento di un integratore di Miller tenendo conto della dipendenza dalla frequenza dell'amplificazione dell'operazionale. Rappresentarne il diagramma di Bode. [Scegliere  $C=10$  nF,  $R=4.7$  k $\Omega$ , e per l'operazionale  $A_v=10000$ ,  $f_H=1000$  Hz]
2. Si supponga di avere a disposizione un amplificatore con resistenza di ingresso 10 K $\Omega$ , resistenza di uscita 2 K $\Omega$ , amplificazione di tensione  $A_v = 1000$ , limite superiore di banda 100 Hz. Si reazioni in modo da ottenere un amplificatore di corrente con resistenza di uscita di almeno 200 K $\Omega$  e resistenza di ingresso inferiore a 1 K $\Omega$ . Si calcolino le nuove resistenza di ingresso e di uscita, l'amplificazione di corrente e il nuovo limite sup. di banda.
3. Disegnare e dimensionare lo schema del circuito elettronico che abbia due poli complessi coniugati  $s_{p1}, s_{p2} = -1000 \pm j 5000$  rad/s, e due zeri nell'origine.
4. Disegnare il circuito con logica CMOS di una porta a quattro ingressi e una uscita tale che l'uscita sia 1 se almeno tre ingressi sono a 1 e sia 0 altrimenti. Determinare i rapporti W/L dei transistori, sapendo che  $n=2$  e  $p=5$ .

*Punteggio totale Parte A: 14*

**Parte B**

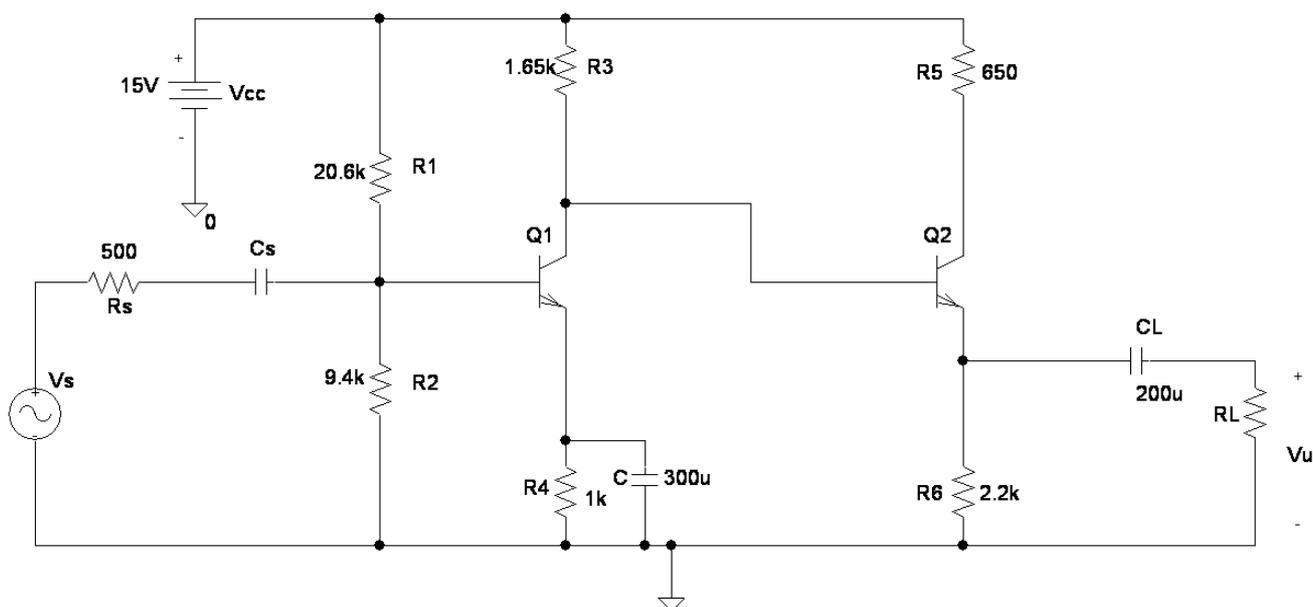
Dato l'amplificatore disegnato in figura, in cui i transistori Q1 e Q2 sono BC109B, calcolare:

- il punto di riposo dei due transistori,
- l'amplificazione  $V_u/V_s$  a centrobanda,
- il limite superiore di banda e il limite inferiore di banda

Ipotesi semplificative:

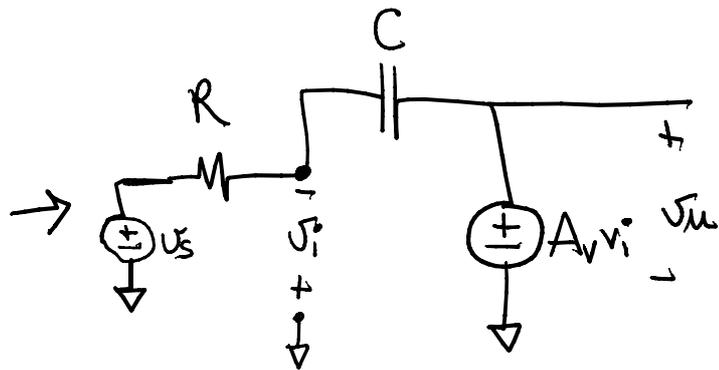
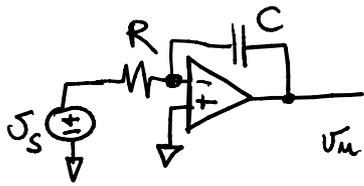
- i due transistori hanno  $h_{oe}=0$ .
- Q2 è completamente resistivo
- $C_s$  ha valore praticamente infinito (è un corto circuito a frequenza diversa da zero).

*Punteggio totale Parte B: 14.*



# Parte A

## 1) Integratore di Miller



$$A_v = \frac{A_{v0}}{1 - s/s_p}$$

$$\begin{cases} \frac{v_s + v_i}{R} + (A_v + 1)v_i C s = 0 \\ v_u = A_v v_i \end{cases} \quad \begin{cases} v_s + v_i + RCs \left(1 + \frac{A_{v0}}{1 - s/s_p}\right) v_i = 0 \\ v_u = \frac{A_{v0}}{1 - s/s_p} v_i \end{cases}$$

$$v_i \left[ 1 + RCs + \frac{RCs A_{v0}}{1 - s/s_p} \right] + v_s = 0 \Rightarrow v_i = \frac{v_s (1 - s/s_p)}{(1 + RCs)(1 - s/s_p) + RCs A_{v0}}$$

$$v_u = \frac{A_{v0} v_s}{-\frac{RC}{s_p} s^2 + \left( RC - \frac{1}{s_p} + RC A_{v0} \right) s + 1}$$

La funzione di trasferimento ha 2 poli.

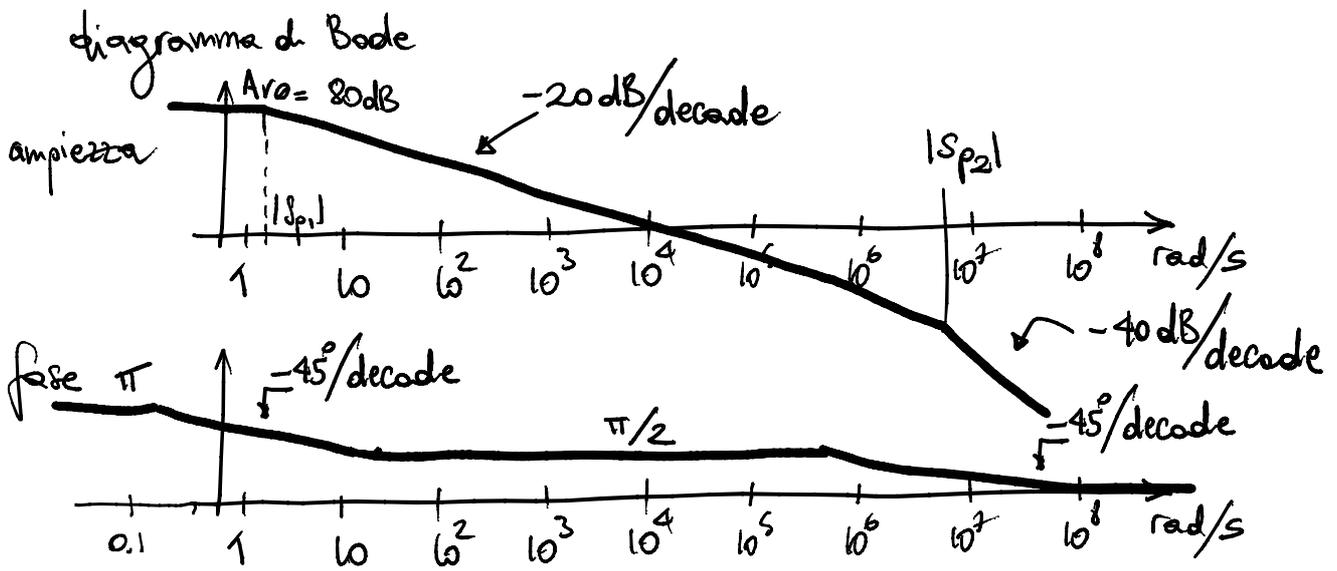
Se ipotizziamo che i 2 poli siano molto diversi, per esempio  $|s_{p2}| \gg |s_{p1}|$

allora il coefficiente di primo grado del denominatore è circa  $-\frac{1}{s_{p1}}$  e il coefficiente di 2° grado del den è  $\frac{1}{s_{p1}s_{p2}}$ :

$$s_{p1} \approx \frac{-1}{RC(1+A_{v0}) - 1/s_p} = \frac{-1}{4700 \cdot 10^8 \cdot 10^4 - 1/2\pi \cdot 1000} = -2.12 \text{ rad/s}$$

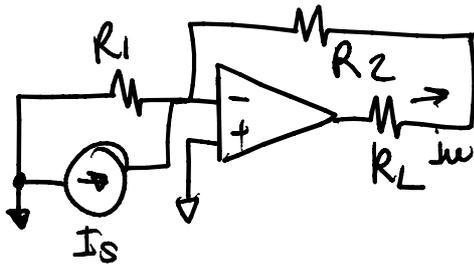
$$s_{p2} = \frac{RC(1+A_v) - 1/s_p}{-RC/s_p} = \frac{0.47 \cdot 1000 \cdot 2\pi}{4700 \cdot 10^8} = -62.8 \text{ Mrad/s}$$

si può verificare che  $|s_{p2}| \gg |s_{p1}|$

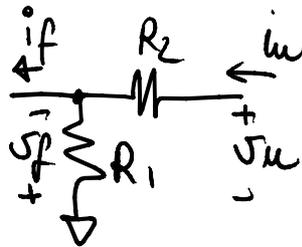


2)  $R_{in} = 10\text{k}\Omega$   $R_{out} = 2\text{k}\Omega$   $A_{v0} = 1000$   $f_p = 100\text{Hz}$   
 vogliamo  $R_F < 1\text{k}\Omega$   
 $R_{of} > 200\text{k}\Omega$

è necessaria una reazione con prelievo di corrente e inserzione di corrente



• rete per il  $\beta$



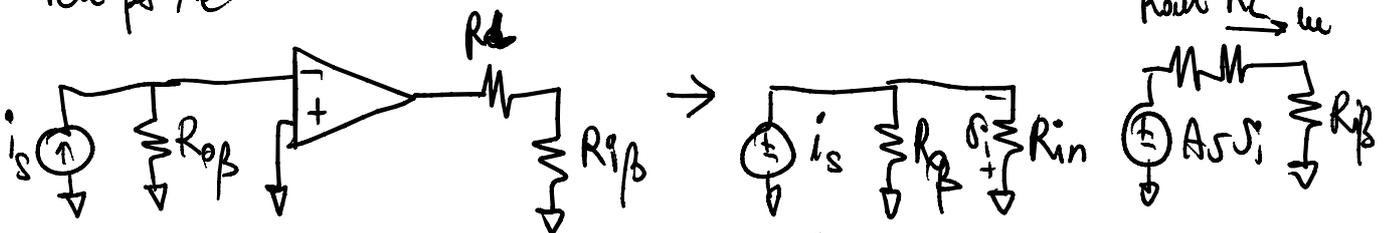
$$i_f = \beta i_w + v_f / R_{of}$$

$$v_w = R_i \beta i_w + v_f$$

$$\rightarrow \beta = \left. \frac{i_f}{i_w} \right|_{v_f=0} = 1 \quad R_{of} = \left. \frac{v_f}{i_f} \right|_{i_w=0} = R_1$$

$$R_i \beta = \left. \frac{v_w}{i_w} \right|_{v_f=0} = R_2$$

• rete per  $A_e$



$$A_e = \left. \frac{i_w}{i_s} \right|_{\beta=0} = \frac{(R_{in} \parallel R_{of}) A_v}{R_{out} + R_L + R_i \beta} = \frac{(R_{in} \parallel R_1) A_v}{R_{out} + R_L + R_2}$$

$$R_{IF} = \frac{R_{\beta} \parallel R_{in} \rightarrow 10k\Omega}{1 - \beta A_e} < 1k\Omega$$

$$R_{OF} = (R_{out} + R_{if}) (1 - \beta A_e |_{R_{L=0}}) > 200k\Omega$$

$\uparrow$       $\uparrow$   
 $2k\Omega$       $1$

è sufficiente avere  $|\beta A_e |_{R_{L=0}}| \geq 100 \rightarrow \frac{(10000 \parallel R_1) 1000}{2000 + R_2} \geq 100$

$(10000 \parallel R_1) \geq \frac{2000 + R_2}{10}$  basta prendere  $R_1 = 1000\Omega$   $R_2 = 1000\Omega$

obbiamo  $R_{IF} = \frac{1000 \parallel 10000}{1 + \frac{(10000 \parallel 1000) 1000}{2000 + 1000 + R_L}} = \frac{909}{1 + \frac{909000}{3000 + R_L}} < 909$  per qualunque valore di  $R_L$

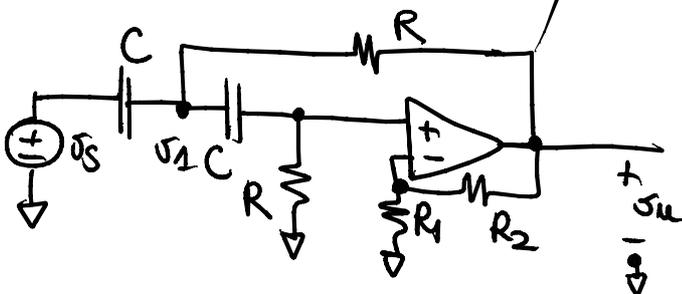
$$R_{OF} = \frac{3000 \cdot (10000 \parallel 1000) 1000}{3000} = 909k\Omega$$

$$A_{F0} = \frac{A_e}{1 - \beta A_e} = \frac{A_e}{1 - A_e} = \frac{-909000}{3000 + R_L} = \frac{-909000}{909300 + R_L}$$

(dipende dal valore di  $R_L$ )

$$f_H = f_p (1 - \beta A_e) = 1000 \left( 1 + \frac{909000}{3000 + R_L} \right) \text{ (Hz)}$$

③ Il filtro è un ponte biquadrato, che ad esempio si può realizzare con una cella di Sallen-Key



$$v_1 \left( 2Cs + \frac{1}{R} \right) - v_s Cs - \frac{v_u}{A_v} Cs - \frac{v_u}{R} = 0$$

$$\frac{v_u}{A_v} = \frac{RCS}{RCS + 1} v_1$$

$$A_v \approx 1 + R_2/R_1$$

$$v_1 = \frac{v_u}{A_v} \left( \frac{RCS + 1}{RCS} \right)$$

$$\frac{v_u}{A_v} \left( \frac{RCS + 1}{RCS} \right) (2RCS + 1) - v_s RCS - \frac{v_u}{A_v} RCS - v_u = 0$$

$$v_u (2R^2C^2s^2 + 3RCS + 1) - v_s A_v RCS^2 - v_u RCS^2 = A_v RCS \Rightarrow 0$$

$$\frac{v_{ic}}{v_s} = \frac{A_v R C s^2}{R C s^2 + (3 - A_v) R C s + 1}$$

$$\omega_p = \sqrt{1000^2 + 5000^2} = \sqrt{1 + 25} \cdot 1000 = 5100 \text{ rad/s} = \frac{1}{RC}$$

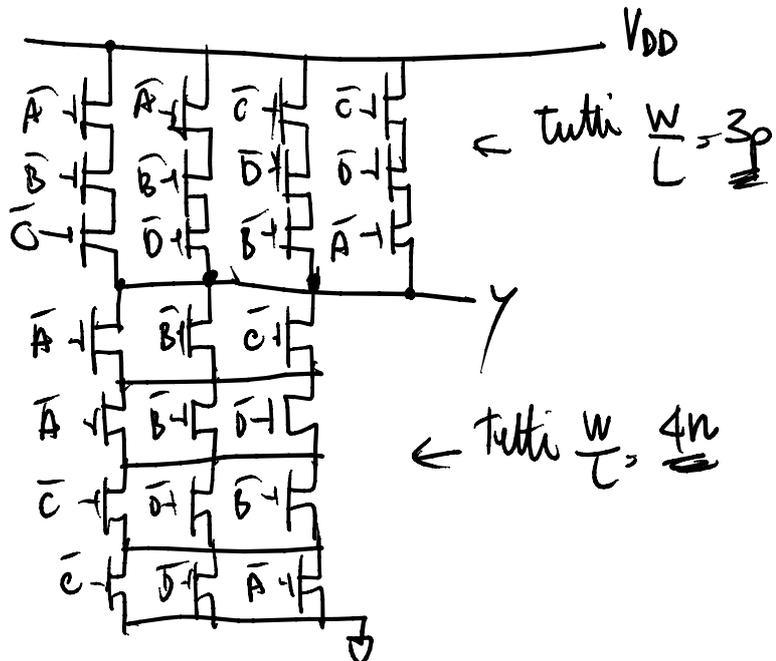
$$3 - A_v = \frac{1}{Q} = 2 \cos \xi = 2 \cdot \frac{1000}{5100} = 0.39 \rightarrow A_v = 2.61$$

$$C = 10 \text{ nF} \quad R = \frac{1}{10^{-8} \cdot 5100} = 19.6 \text{ k}\Omega \quad R_1 = 10000 \Omega \quad R_2 = 16100 \Omega$$

④ Mapa di Karnaugh:

|                |    |    |    |    |
|----------------|----|----|----|----|
|                | AB |    |    |    |
| C <sub>D</sub> | 00 | 01 | 11 | 10 |
| 00             | 0  | 0  | 0  | 0  |
| 01             | 0  | 0  | 1  | 0  |
| 11             | 0  | 1  | 1  | 1  |
| 10             | 0  | 0  | 1  | 0  |

$$Y = ABC + ABD + BED + ACD$$



# PARTE B

PUNTO DI RIPOSO

IPOTESI DI PARTITORE PESANTE

$$V_{B1} = V_{CC} \frac{R_2}{R_1 + R_2} = 4,7V$$

$$V_{E1} = V_{B1} - V_{\gamma} = 4V$$

$$I_{E1} \cong I_{E1} = \frac{V_{E1}}{R_4} = 4mA$$

$$V_{B2} = V_{E1} = V_{CC} - R_3 I_{E1} = 8,4V \Rightarrow V_{CE1} = 4,4V$$

$$V_{E2} = V_{B2} - V_{\gamma} = 7,7V$$

$$I_{E2} \cong I_{E2} = \frac{V_{E2}}{R_6} = 3,5mA$$

$$V_{C2} = V_{CC} - R_5 I_{E2} \cong 12,7V \Rightarrow V_{CE2} \cong 5V$$

$$Q_1: V_{CE1} = 4,4V$$

$$I_{E1} = 4mA$$

$$h_{FE} = 1,1 \cdot 290 = 319$$

$$Q_2: V_{CE2} = 5V$$

$$I_{E2} = 3,5mA$$

$$h_{FE} = 1,1 \cdot 290 = 319$$

VERIFICA IPOTESI DI PARTITORE PESANTE

$$I_{B1} = \frac{I_{E1}}{h_{FE}} \cong 12,5\mu A$$

$$\frac{V_{CC}}{R_1 + R_2} = 500\mu A \gg I_{B1}$$

CALCOLO DEI PARAMETRI DI PICCOLO SEGNALE (ALLE VARIAZIONI)

$$h_{FE1} = h_{FE2} = 300$$

$$\beta_{m1} = \frac{I_{C1}}{V_T} = \frac{4 \cdot 10^{-3}}{26 \cdot 10^{-3}} \cong 153,8 m\Omega^{-1}$$

$$\beta_{m2} = \frac{I_{E2}}{V_T} = \frac{3,5 \cdot 10^{-3}}{26 \cdot 10^{-3}} \cong 134,6 m\Omega^{-1}$$

$$h_{ie} @ 2mA = r_{be} @ 2mA + r_{bb'} = \frac{V_T}{2mA} \cdot h_{FE} + r_{bb'} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow r_{be}' = 4,8K\Omega - 3,9K\Omega = 900\Omega$$

$$r_{be1}' = \frac{h_{FE1}}{\beta_{m1}} \cong 1,95K\Omega$$

$$r_{be2}' = \frac{h_{FE2}}{\beta_{m2}} \cong 2,23K\Omega$$

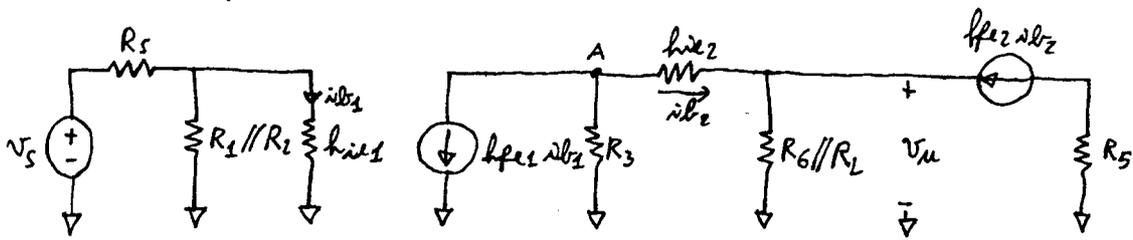
$$f_{T1} \cong f_{T2} \cong 170MHz$$

$$C_{be1}' (V_{BE} = 3,7V) \cong 5pF \Rightarrow C_{be2}' = \frac{\beta_{m1}}{2\pi f_T} - C_{be1}' \cong 1,39 \cdot 10^{-10} F = 139pF$$

$$h_{we1} = r_{be1}' + r_{bb'} = 2,85K\Omega$$

$$h_{we2} = r_{be2}' + r_{bb'} = 3,130K\Omega$$

CENTROBANDA, CIRCUITO PER PICCOLI SEGNALI



$$v_u = (R_6 // R_L) (h_{fe2} + 1) i_{b2} \quad (1)$$

legge al nodo A

$$h_{fe1} i_{b1} + i_{b2} + \frac{v_u + h_{ie2} i_{b2}}{R_3} = 0 \Rightarrow i_{b2} = - \frac{v_u + h_{fe1} R_3 i_{b1}}{R_3 + h_{ie2}} \quad (2)$$

Sostituendo la (2) nella (1):

$$v_u = - \frac{R_3 (R_6 // R_L)}{R_3 + h_{ie2} + R_6 // R_L} (h_{fe2} + 1) h_{fe1} i_{b1} \quad (3)$$

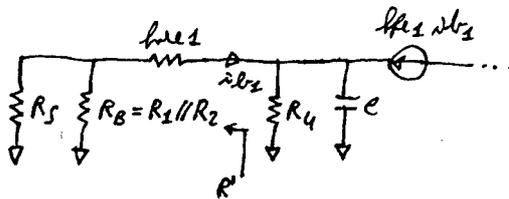
$$i_{b1} = \frac{v_s}{R_s + R_1 // R_2 // h_{ie1}} \cdot \frac{R_1 // R_2}{h_{ie1} + R_1 // R_2} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow A_{es} = \frac{v_u}{v_s} = - \frac{R_1 // R_2}{h_{ie1} + R_1 // R_2} \cdot \frac{R_3 (h_{fe2} + 1)}{R_s + R_1 // R_2 // h_{ie1}} \cdot \frac{R_6 // R_L}{R_3 + h_{ie2} + R_6 // R_L} (h_{fe1} + 1) \approx -134,5$$

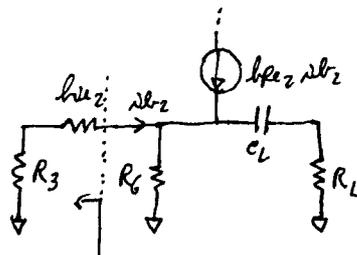
$h_{fe1} \approx$

LIMITE INFERIORE DI BANDA

$$R_{ve} |_{e, ee} = R_4 // R' = R_4 // \left[ \frac{h_{ie1} + R_s // R_1 // R_2}{h_{fe1} + 1} \right] \approx 10,89 \Omega$$

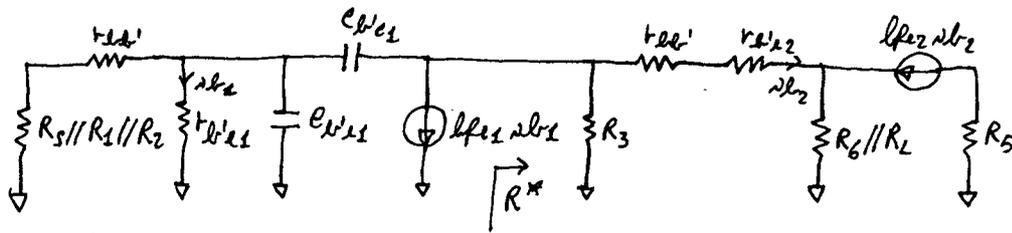


$$R_{veL} |_{e, ee} = R_L + R_6 // R'' = R_L + R_6 // \left[ \frac{h_{ie2} + R_3}{h_{fe2} + 1} \right] \approx 1,016 K \Omega$$



$$f_L = \frac{1}{2\pi} \left( \frac{1}{R_{ve} \cdot C} + \frac{1}{R_{veL} \cdot C_L} \right) \approx 49,5 \text{ Hz}$$

LIMITE SUPERIORE DI BANDA



$$R_{v_{d'_{21}}} = r_{d'_{21}} // [r_{d1}' + R_5 // R_1 // R_2] \approx 802,61 \Omega$$

$$R_{v_{d'_{e1}}} = R_{v_{d'_{21}}} (1 + \beta_{m1} R^*) + R^* \approx 204,9 \text{ k}\Omega$$

$$\text{dove } R^* = R_3 // [\beta_{e2} + (\beta_{e2} + 1) R_6 // R_L] \approx 1,64 \text{ k}\Omega$$

$$f_H = \frac{1/2\pi}{R_{v_{d'_{e1}}} C_{d'_{11}} + R_{v_{d'_{21}}} C_{d'_{11}}} \approx 880 \text{ kHz}$$