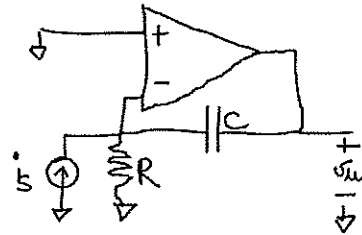


Esame di Elettronica
 Corso di Laurea in Ingegneria delle Telecomunicazioni
 9 gennaio 2009
 Parte A

1. Calcolare l'espressione dell'impedenza di ingresso del circuito a lato, e disegnarne i diagrammi di Bode in fase e ampiezza. Si consideri l'amplificatore di tensione con $A_v = 100$, $R_{in} = 1\text{ M}\Omega$, $R_{out} = 100\ \Omega$. Inoltre $R = 1\text{ K}\Omega$ e $C = 10\text{ nF}$.



2. Disegnare lo schema di un generatore d'onda rettangolare con periodo 1 KHz, duty cycle 1/2, livello alto +5 V, livello basso -2 V. Dimensionare i componenti e giustificare il procedimento.
3. Disegnare lo schema e dimensionare i componenti di un filtro biquadratico con due poli coincidenti di -1000 rad/s . Giustificare il procedimento.
4. Disegnare e quotare il circuito a porte complessa CMOS che realizzi un demultiplexer 1:2, fino al livello dei singoli transistori. Realizzare lo stesso circuito anche con pass gate.

Punteggio totale Parte A: 14.

Parte B

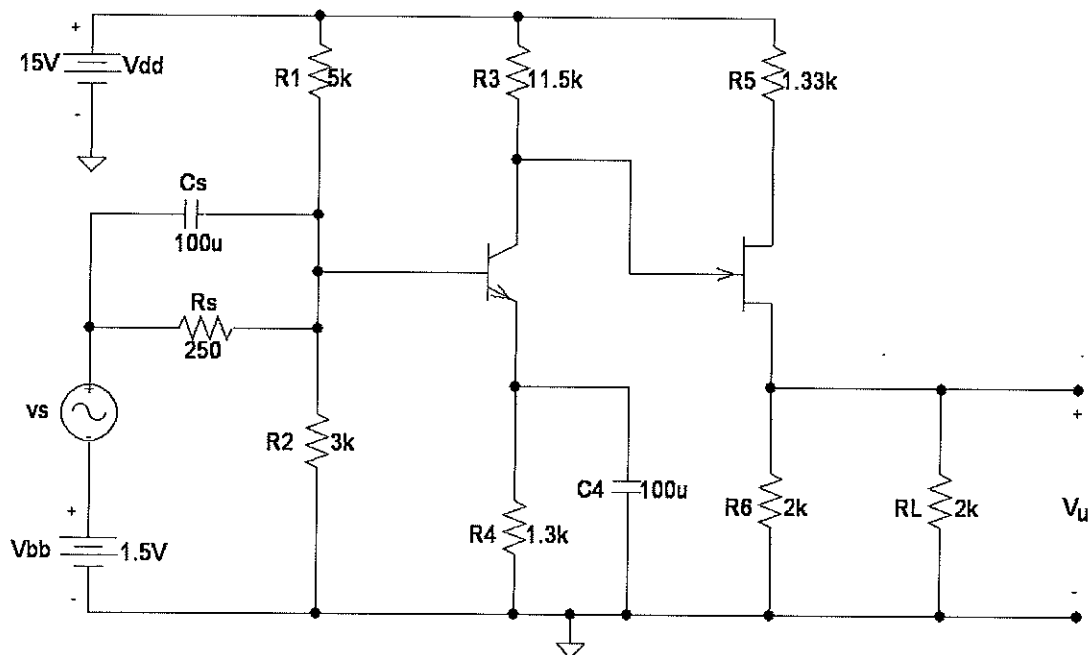
Dato l'amplificatore disegnato in figura, calcolare:

- 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

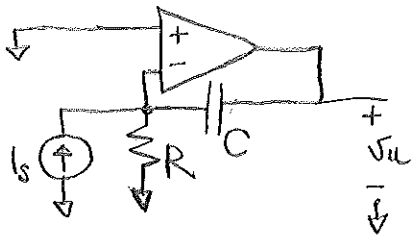
NOTE:

- Il BJT è un BC109B con $h_{oe}=0$;
- Il JFET è un 2N3819 con $r_d \rightarrow \infty$.

Punteggio totale Parte B: 14.



1)

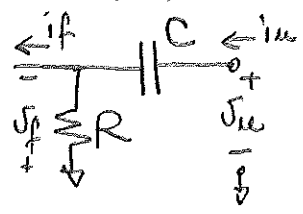


$R_{in} = 1M\Omega$
 $R_{out} = 100\Omega$
 $A_v = 100$

$R = 1k\Omega$
 $C = 10nF$

Calcolare l'impedenza di ingresso

rete per β (reazione con prelievo di tensione e inserzione di corrente)



$$i_f = \beta v_u + \frac{v_f}{Z_{\beta}}$$

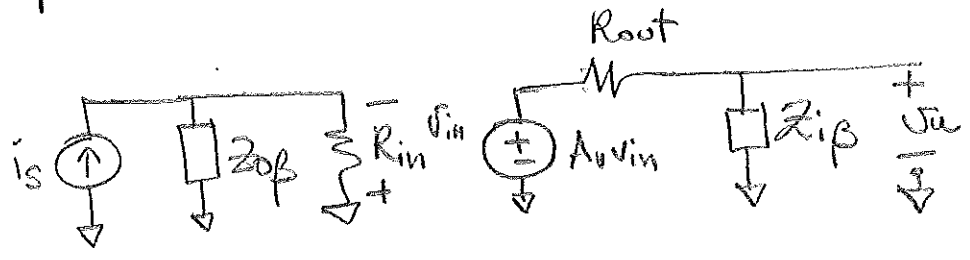
$$i_u = \frac{v_u}{Z_{\beta}} + \beta v_f$$

$$\beta = \left. \frac{i_f}{v_u} \right|_{v_f=0} = Cs$$

$$Z_{\beta} = \left. \frac{v_u}{i_u} \right|_{v_f=0} = \frac{1}{Cs}$$

$$Z_{\beta} = \left. \frac{v_f}{i_f} \right|_{v_u=0} = R \parallel \frac{1}{Cs} = \frac{R}{RCs + 1}$$

rete per A_e



$$v_{in} = -i_s [R_{in} \parallel Z_{\beta}]$$

$$v_u = \frac{+A_v v_{in} Z_{\beta}}{R_{out} + Z_{\beta}} \Rightarrow A_e = \left. \frac{v_u}{v_i} \right|_{\beta=0} = -\frac{A_v R_{in} \parallel Z_{\beta}}{R_{out} + Z_{\beta}}$$

$$Z_{IF} = \frac{(R_{in} \parallel Z_{\beta})}{1 - \beta A_e} = \frac{R_{in} \parallel R \parallel \frac{1}{Cs}}{1 + Cs \left[\frac{1}{Cs} \left(\frac{A_v R_{in} \parallel R \parallel \frac{1}{Cs}}{R_{out} + \frac{1}{Cs}} \right) \right]}$$

$$= \frac{\frac{(R_{in} \parallel R)}{(R_{in} \parallel R)Cs + 1}}{1 + A_v \frac{(R_{in} \parallel R)Cs}{[(R_{in} \parallel R)Cs + 1](R_{out}Cs + 1)}} = \frac{(R_{in} \parallel R)(R_{out}Cs + 1)}{(1 + R_{out}Cs)[1 + (R_{in} \parallel R)Cs] + A_v (R_{in} \parallel R)Cs}$$

$$Z_{IF} = \frac{(R_{in} // R)(R_{out} C s + 1)}{R_{out}(R_{in} // R) C^2 s^2 + [R_{out} C + R_{in} // R C + \sqrt{R_{in} // R C}] s + 1}$$

$$R_{IF} \Big|_{s=0} = R_{in} // R = 1 k\Omega = 60 dB_{\Omega}$$

$$z_{ero} \quad s_2 = -\frac{1}{R_{out} C} = 1 M rad/s$$

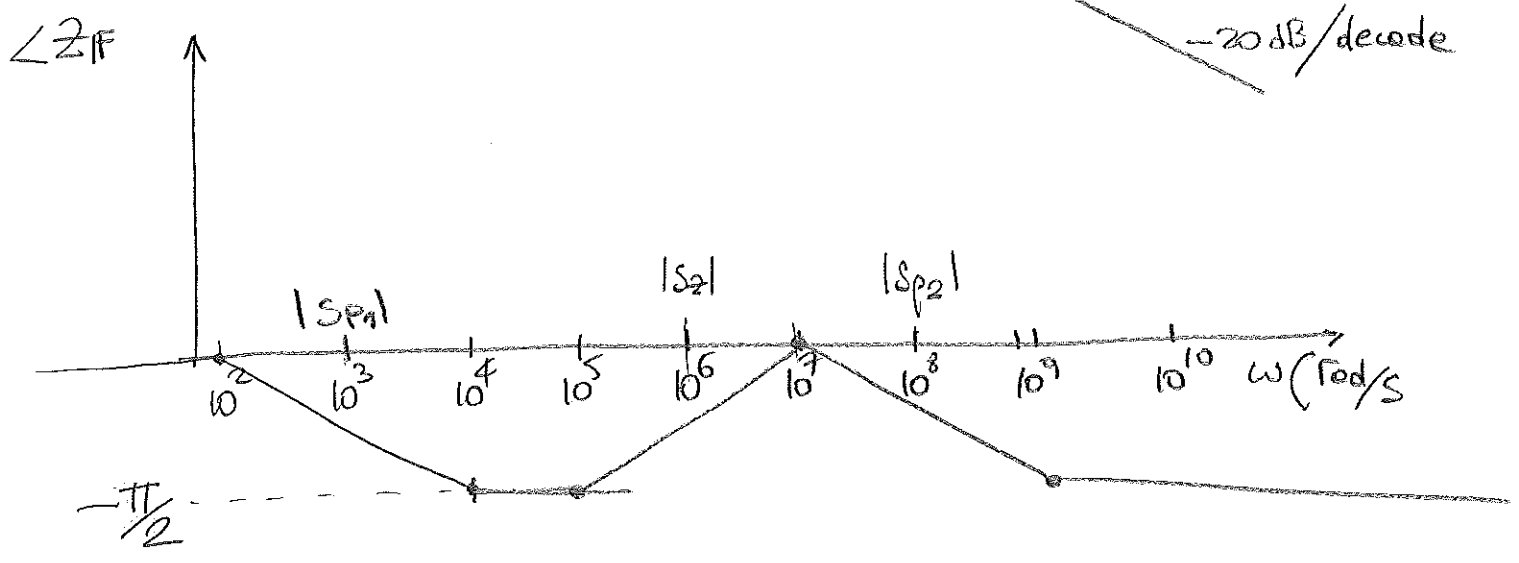
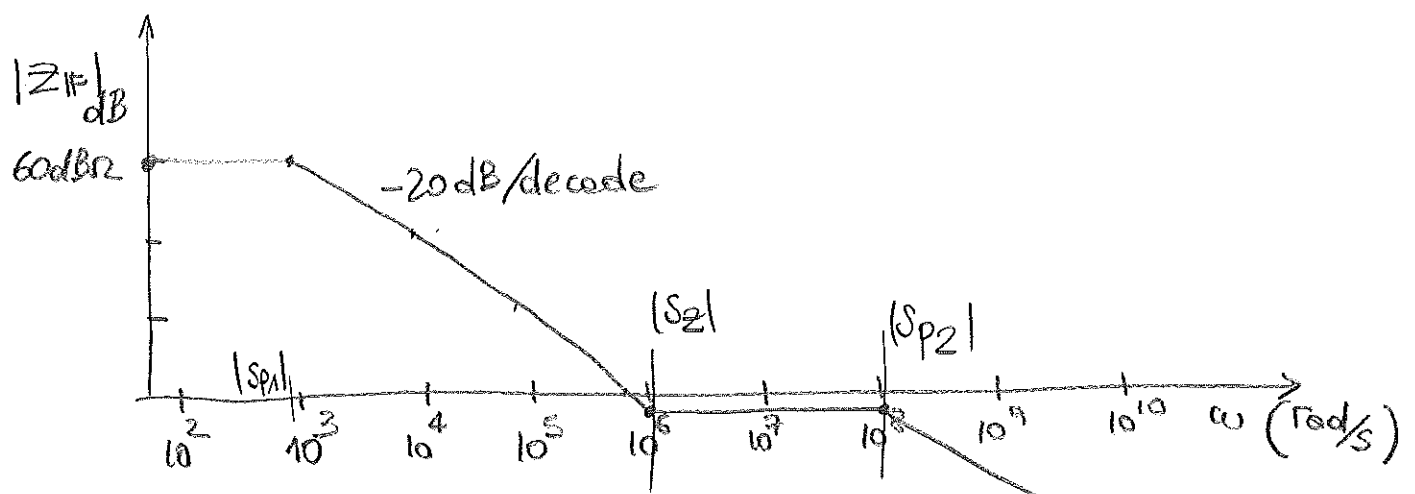
denominatore

$$\odot 10^{-11} s^2 + \left[10 \cdot 10^{-8} + 10 \cdot 10^{-3} + 100 \cdot 10^{-3} \cdot 10^{-8} \right] s + 1$$

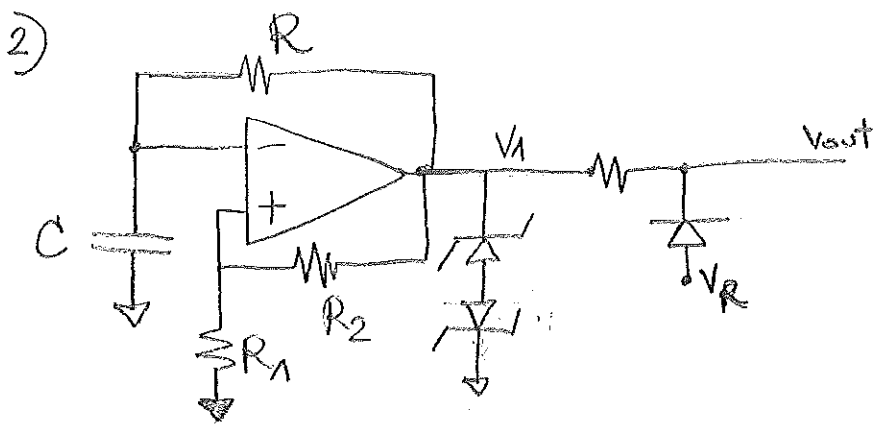
$$10^{-11} s^2 + 1,01 \cdot 10^{-3} s + 1$$

$$s_{p1} = -990 \text{ rad/s}$$

$$s_{p2} = -101 \text{ M rad/s}$$



Att: è importante notare che il circuito originario ha un solo polo (perché c'è solo una capacità), e i due poli qui vengono fuori per le approssimazioni: (kvo)

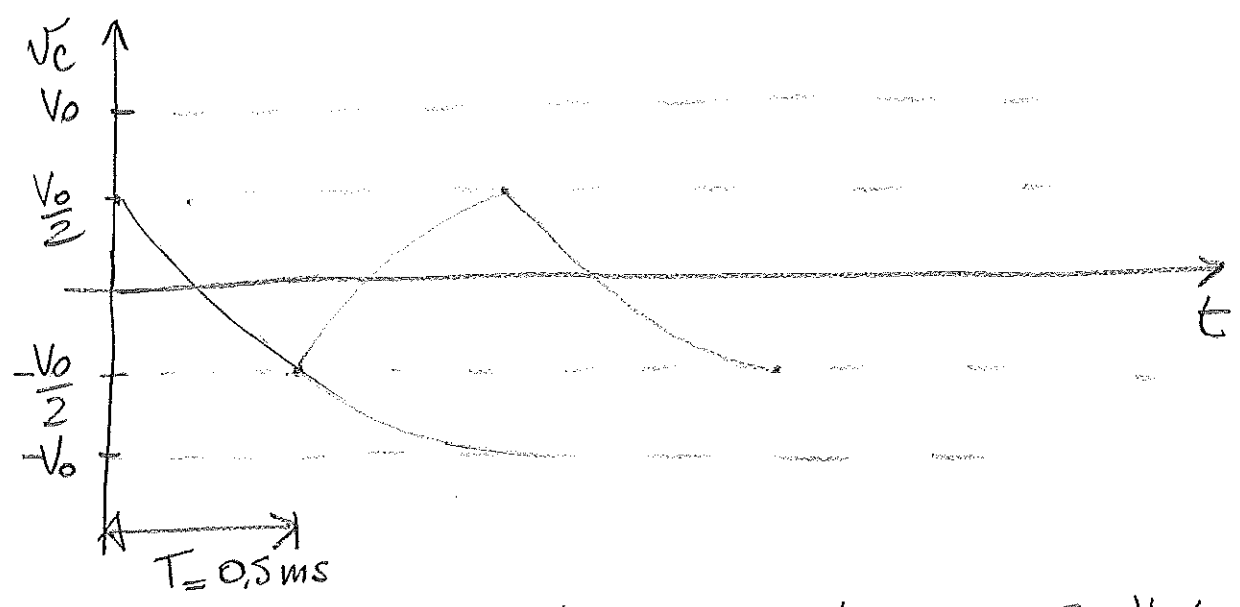


Il modo più semplice di ottenere il circuito è realizzare prima un generatore d'onda quadra con uscita da +5 a -5 V, e poi introdurre un limitatore che tagli la tensione bassa a -2 V.

se $V_f = 0,6$, scegliamo gli zener con $V_z = 4,4V$

In modo che $V_0 = V_f + V_z = 5V$. Inoltre scegliamo $V_R = 1,4V$ di modo che la minima tensione V_{out} sia $V_R - V_f = -2V$

Ora dobbiamo imporre la durata delle semionda. Scegliamo $R_1 = R_2 = 1k\Omega$, così le soglie sono a $\pm V_0/2 = \pm 2,5V$



poniamo che per t_{so} si abbia una commutazione con $V_c = V_0/2$

$$V_c(t) = \frac{3V_0}{2} e^{-t/\tau} - V_0$$

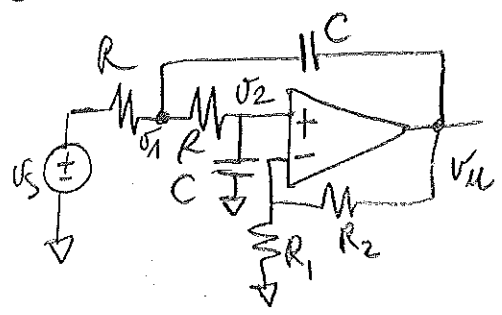
$$V_c(T) = \frac{3V_0}{2} e^{-T/\tau} - V_0 = -\frac{V_0}{2}$$

$$\frac{3}{2} e^{-T/\tau} = \frac{1}{2} \Rightarrow \underline{T = \tau \ln 3}$$

$$\tau = \frac{T}{\ln 3} = \frac{0,5}{1,098} = \underline{0,455 \text{ ms}} = RC$$

Scegliamo $R = 1 \text{ k}\Omega$ $C = \frac{0,455 \cdot 10^{-3}}{10^3} = 0,455 \mu\text{F}$

3) Realizziamo una cella di Sallen-Key per il passo basso



calcoliamo la funzione di trasferimento

$$V_1 \left[\frac{2}{R} + Cs \right] - \frac{1}{R} V_s - \frac{1}{R} V_2 - Cs V_u = 0$$

$$V_2 = \frac{V_1}{1 + RCs} = \frac{V_{ie}}{A_v}$$

$$V_1 = \frac{V_u (1 + RCs)}{A_v}$$

sostituendo

$$\frac{V_u}{A_v} (1 + RCs) (2 + RCs) - V_s - \frac{V_u}{A_v} - RCs V_u = 0$$

$$V_u [RCs^2 + (3 - A_v) RCs + 1] = A_v V_s$$

$$\frac{V_u}{V_s} = \frac{A_v}{RCs^2 + (3 - A_v) RCs + 1}$$

per avere i poli coincidenti dobbiamo avere $A_v = 1$;

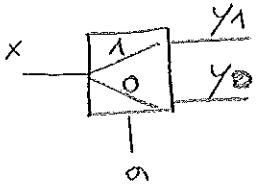
poiche $A_v = 1 + \frac{R_2}{R_1}$, abbiamo $\underline{R_2 = 0}$, possiamo mettere $R_2 \rightarrow 0$

poli $s_{p1} = s_{p2} = \underline{-\frac{1}{RC}}$

scegliamo $R = 1 \text{ k}\Omega$, $C = 1 \mu\text{F}$

4)

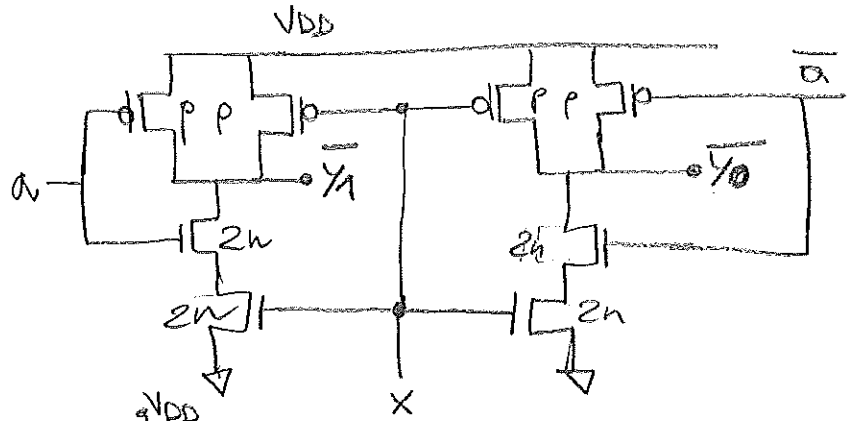
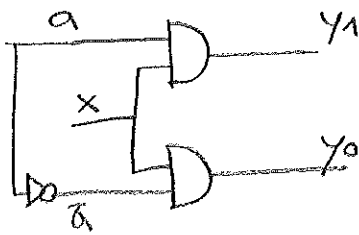
5



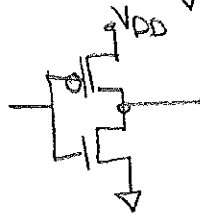
x	a	y_1	y_0
1	1	1	0
0	1	0	0
1	0	0	1
0	0	0	0

$y_1 = xa$

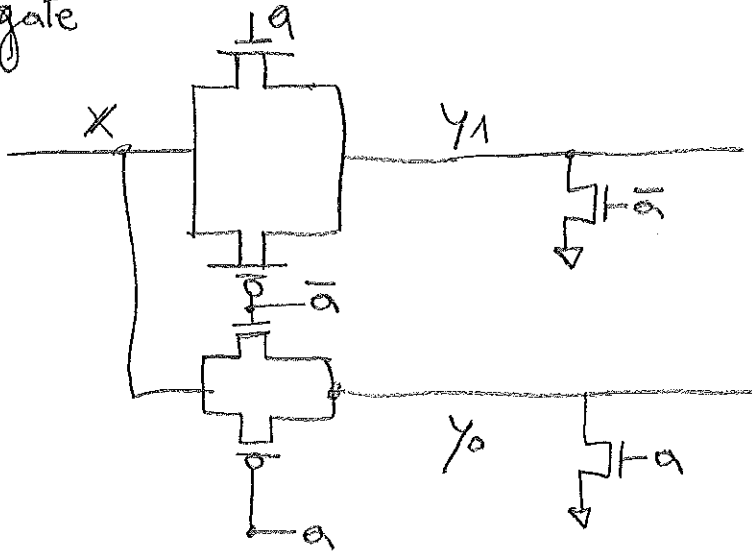
$y_0 = x\bar{a}$



\bar{y}_1, \bar{y}_0 , e \bar{a} venno invertiti

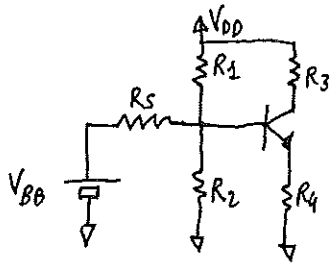


a pass gate



PARTE B

PUNTO DI RIPOSO BJT:



Hp. P.P. + non sovrapposizione degli effetti:

$$V_B = V_{DD} \frac{R_2 // R_S}{R_1 + R_2 // R_S} + V_{BB} \frac{R_1 // R_2}{R_S + R_1 // R_2} \approx 1,99V$$

$$V_E = V_B - V_{BE} \approx 1,29V$$

$$I_E \approx I_E = \frac{V_E}{R_4} \approx 1mA$$

$$V_{CE} = V_{DD} - (R_3 + R_4)I_E \approx 2,2V$$

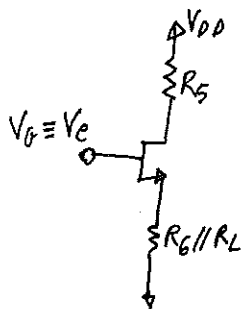
Verifica Hp. P.P.:

$$\beta_{FE} = 290 \cdot 0,9 = 261$$

$$\begin{cases} I_{RS} = \frac{V_B - V_{BB}}{R_S} = 2mA \\ I_{R1} = \frac{V_{DD} - V_B}{R_1} = 2,6mA \\ I_{R2} = \frac{V_{BB}}{R_2} \approx 663\mu A \end{cases}$$

$$I_B = \frac{I_C}{\beta_{FE}} \approx 3,83\mu A \ll I_{RS}, I_{R1}, I_{R2} \Rightarrow \underline{OK}$$

PUNTO DI RIPOSO JFET:



$$V_G \equiv V_G = V_{DD} - R_3 I_C = 3,5V$$

$$I_{DS} = \frac{V_G - V_{GS}}{R_6 // R_L} \Rightarrow \begin{cases} V_{GS} = -1V, I_{DS} \approx 4,5mA \\ V_{GS} = -2V, I_{DS} = 5,5mA \end{cases}$$

Dalle caratteristiche:

$$V_{GS} = -1,2V, I_{DS} = 4,5mA$$

$$\begin{cases} V_{GS} > V_{GS\text{off}} = -3V \\ V_{DS} > V_{GS} - V_{GS\text{off}} = 1,8V \end{cases} \Rightarrow \underline{OK}$$

$$\text{ovvero } V_{DS} = V_{DD} - (R_5 + R_6 // R_L)I_{DS} = 4,52V$$

PARAMETRI DI PICCOLO SEGNALE BJT:

$$h_{fe} = 300, \quad h_{ie} @ 2mA = 4,8 K\Omega, \quad r_{b'e} @ 2mA = \frac{V_T h_{fe}}{I_e @ 2mA} = 3,9 K\Omega \Rightarrow$$

$$\Rightarrow r_{bb'} = h_{ie} @ 2mA - r_{b'e} @ 2mA = 900 \Omega, \quad r_{b'e} = \frac{V_T h_{fe}}{I_e} = 7,8 K\Omega \Rightarrow$$

$$\Rightarrow h_{ie} = r_{bb'} + r_{b'e} = 8,7 K\Omega, \quad V_{CB} = 4,5V \Rightarrow C_{b'e} \approx 6,5 pF$$

$$f_T \approx 125 MHz$$

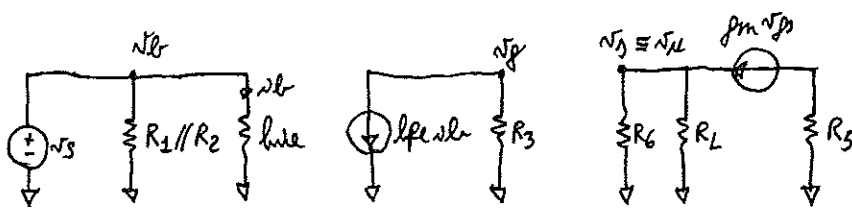
$$f_m^{BJT} = \frac{I_e}{V_T} = 38,5 mS \quad \left. \vphantom{f_m^{BJT}} \right\} \Rightarrow C_{b'e} = \frac{f_m^{BJT}}{2\pi f_T} - C_{b'e} = 42,5 pF$$

PARAMETRI DI PICCOLO SEGNALE JFET:

$$f_m = 4,8 mS, \quad C_{DSS} \approx 3 pF, \quad C_{GSS} \approx 1,5 pF \Rightarrow$$

$$\Rightarrow C_{GD} = C_{GSS} = 1,5 pF, \quad C_{GS} = C_{DSS} - C_{GSS} = 1,5 pF$$

GUADAGNO A CENTRO BANDA



$$v_u = v_b$$

$$v_u = f_m v_b (R_6 // R_L) = f_m (v_b - v_u) (R_6 // R_L) \Rightarrow v_u = \frac{f_m v_b (R_6 // R_L)}{1 + f_m (R_6 // R_L)} \quad (1)$$

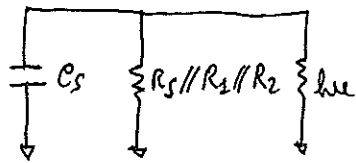
$$v_b = -R_3 i_b \quad (2)$$

$$i_b = \frac{v_s}{h_{ie}} \quad (3)$$

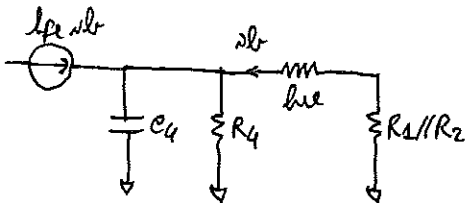
Combinando la (1), la (2) e la (3), si ottiene:

$$A_{CB} = \frac{v_u}{v_s} = - \frac{f_m R_3 h_{fe} (R_6 // R_L)}{h_{ie} [1 + f_m (R_6 // R_L)]} \approx -328,2$$

LIMITE INFERIORE DI BANDA:



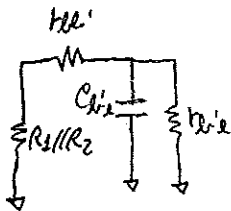
$$R_{ves} \Big|_{e_4 \text{ cort}} = R_5 // R_1 // R_2 // h_{ie} \approx 215 \Omega$$



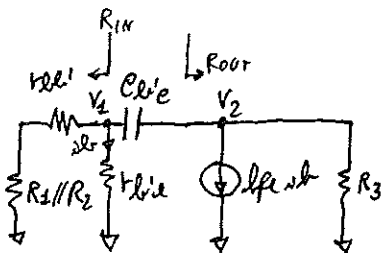
$$R_{ve4} \Big|_{e_5 \text{ cort}} = R_4 // \left[\frac{h_{ie} + R_1 // R_2}{l_{fe} + 1} \right] \approx 34 \Omega$$

$$f_L = \frac{1}{2\pi} \left[\frac{1}{C_5 R_{ves}} + \frac{1}{C_4 R_{ve4}} \right] \approx 54 \text{ Hz}$$

LIMITE SUPERIORE DI BANDA:



$$R_{ve'e} = h_{ie}' // [h_{ie}' + R_1 // R_2] \approx 2 \text{ K}\Omega$$



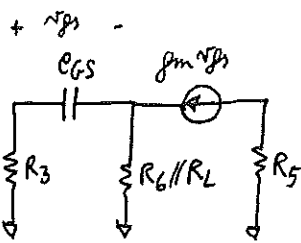
$$R_{ve'e} = R_{in}(1 + |A_v|) + R_{out} \approx 919 \text{ K}\Omega$$

$$\text{dove } R_{in} = h_{ie}' // [h_{ie}' + R_1 // R_2] = R_{ve'e}$$

$$R_{out} = R_3 = 11,5 \text{ K}\Omega$$

$$A_v = \frac{V_2}{V_1} = \frac{-R_3 l_{fe_nlr}}{h_{ie}'_{nlr}}$$

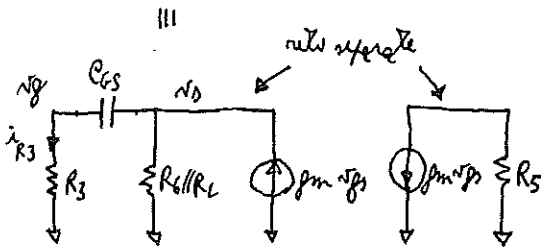
$$= - \frac{R_{out} l_{fe}}{h_{ie}'} \approx -442,3$$



$$R_{VGS} = \frac{v_{gs}}{i_{R3}}$$

$$v_{gs} = R_3 i_{R3} - v_{gs} = (g_m v_{gs} - i_{R3})(R_6 // R_L) \Rightarrow$$

$$\Rightarrow R_{VGS} = \frac{R_6 // R_L + R_3}{1 + g_m (R_6 // R_L)} \approx 2,16 \text{ K}\Omega$$



$$R_{VGD} = \frac{v_{gd}}{i_{R3}}$$

$$v_{gs} = R_3 i_{R3}$$

$$v_{gd} = v_{gs} - v_{ds} = -R_5 (g_m v_{gs} + i_{R3})$$

$$v_{ds} = (R_6 // R_L) g_m v_{gs}$$

$$v_{gs} = v_{gs} - v_{ds} = \frac{R_3 i_{R3}}{1 + g_m (R_6 // R_L)}$$

$$v_{gd} = v_{gs} - v_{ds} = R_3 + R_5 \left[1 + \frac{g_m R_3}{1 + g_m (R_6 // R_L)} \right] i_{R3}$$

da cui:

$$R_{VGD} = R_3 + R_5 \left[1 + \frac{g_m R_3}{1 + g_m (R_6 // R_L)} \right] \approx 25,5 \text{ K}\Omega$$

$$f_H = \frac{1}{2\pi [C_{i'e} R_{i'e} + C_{i'e} R_{VGS} + C_{o's} R_{VGS} + C_{o's} R_{VDS}]} \approx 26 \text{ KHz}$$