

2^{do} Parcial de Electrónica 2
28/11/2014

Resolver cada problema en hojas separadas.

Duración de la prueba: 3 horas 30 minutos.

La prueba es **sin** material.

Los puntajes de los problemas se indican sobre un total de 100 puntos.

Problema 1: (25 puntos)

En el circuito de la figura:

- Determine R_2 y el mínimo β para los transistores Q_N y Q_P que aseguren poder suministrar 10W de potencia a la carga y una tensión de 1.5V entre las bases de Q_N y Q_P .
- Determine la eficiencia de la etapa de salida cuando se suministran 6W a la carga.
- Determine la máxima potencia que deben disipar los transistores Q_N y Q_P para cualquier potencia entregada entre 0 y 10W.
- Determine cual es la máxima temperatura ambiente (T_{AMB}) a la que puede funcionar el circuito.
- A cada transistor Q_N y Q_P se le coloca un disipador capaz de disipar $3mW/^\circ C$ por cada cm^2 de superficie. El disipador se supondrá acoplado a través de una resistencia térmica $\Theta_{CS}=0.5^\circ C/W$. ¿Qué superficie debe tener cada disipador para que el circuito pueda funcionar a una temperatura ambiente máxima $T_{AMB}=80^\circ C$?

Datos:

$$V_{CC} = -V_{EE} = 10 \text{ V};$$

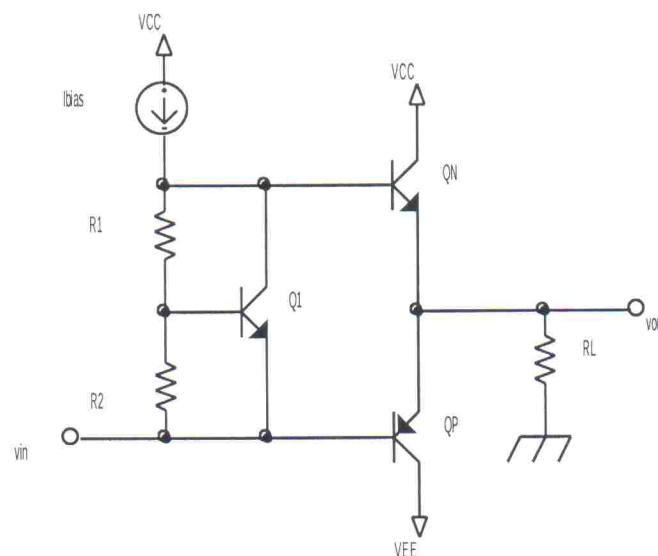
$$I_{bias} = 40 \text{ mA};$$

$$R_L = 4 \Omega;$$

$$Q_1: V_{BE} = 0.6 \text{ V si } I_C > 2 \text{ mA, } \beta \gg 1;$$

$$R_1 = 180 \Omega;$$

$$Q_N, Q_P: V_{BE} = 0.75 \text{ V, } T_{jMAX} = 150 \text{ }^\circ C, \Theta_{JC} = 2 \text{ }^\circ C/W, \Theta_{CA} = 55 \text{ }^\circ C/W.$$



Problema 2 (25 puntos):

Para el circuito de la Figura:

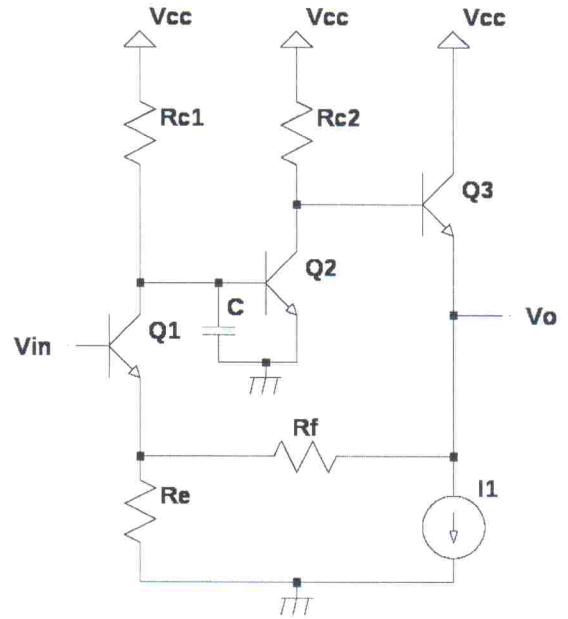
- a) Calcule la ganancia del circuito V_o/V_{in}
- b) Calcule el polo de alta frecuencia (f_p) del mismo.
- c) Calcule la impedancia de entrada (vista desde V_{in})

Datos:

Q1 esta polarizado con 1mA de I_c , Q2 con 2mA, y Q3 con 5mA.

$\beta=100$ para todos los transistores.

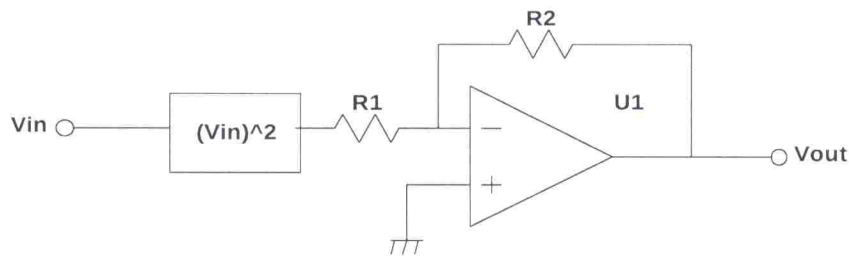
$R_{c1}=R_{c2}=R_f=1,2k\Omega$ $R_e=50\Omega$. $C=20nF$



Problema 3: (20 puntos)

Para el circuito de la figura:

- a) Determinar el voltaje rms de ruido equivalente en la salida V_{out} . Para ello se deberá considerar el ruido aportado por las resistencias y el amplificador. El amplificador operacional OA1 tiene un voltaje de ruido equivalente a la entrada $V_n=20nV/\sqrt{Hz}$ y un producto de ganancia por ancho de banda igual a $f_T=1MHz$, $R_2=100k\Omega$, $R_1=1k\Omega$ y $4kT@290K=16.10e-21 W.s$
- b) Determinar la mínima señal de entrada $V_{in,rms}$ para obtener a la salida una SNR de 20dB ($SNR=10\log(V_{rms}^2/V_{ruido,rms}^2)$).



Nota: El bloque de entrada $(V_{in})^2$ es un circuito no lineal que tiene como salida el cuadrado de su entrada.

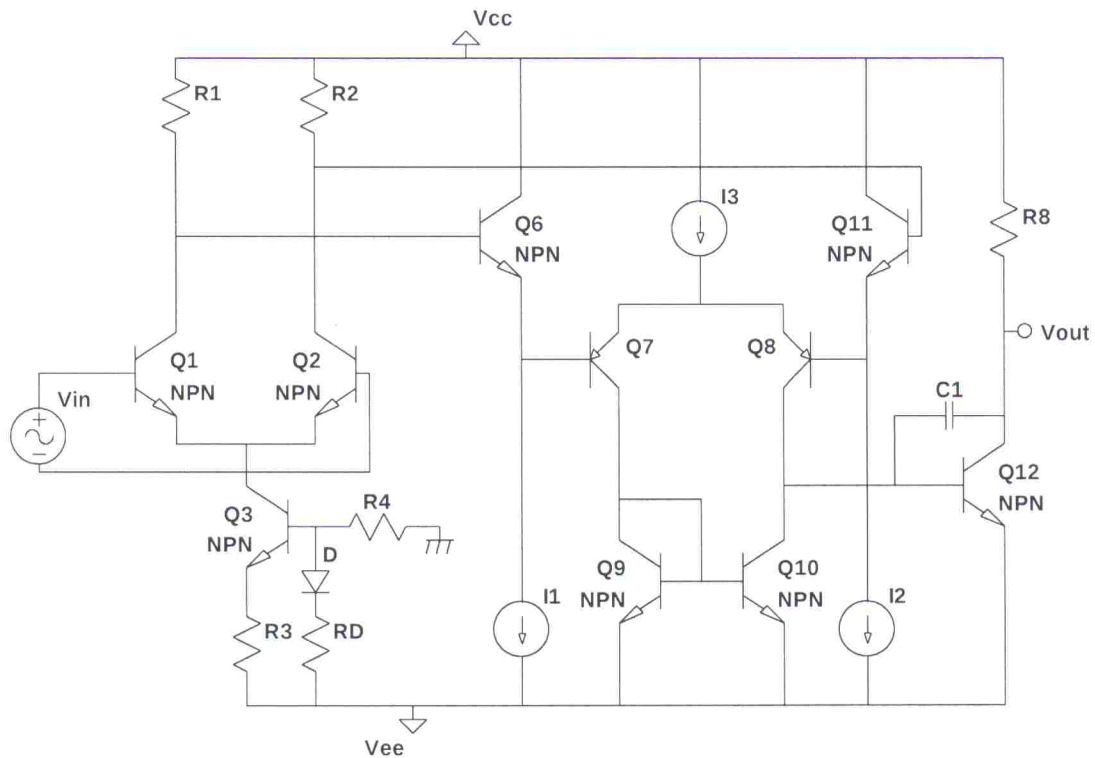
Problema 4: (30 puntos)

El circuito de la figura es un amplificador operacional. Se pide:

- Determinar cuál es la entrada no-inversora.
- Calcular la corriente de polarización de todos los transistores.
- Calcular la resistencia de entrada diferencial.
- Calcular la ganancia en banda pasante V_{out}/V_{in} .
- Calcular el f_T del amplificador.
- Hallar la máxima tensión de entrada diferencial y de modo común para que el amplificador funcione linealmente.

Datos:

- $V_{cc} = -V_{ee} = 15\text{ V}$
- $R_1=R_2=680\Omega$, $R_3=1\text{k}\Omega$, $R_4=39\text{k}\Omega$, $R_8=15\text{k}\Omega$, $R_d=10\text{k}\Omega$, $I_1=I_2=I_3=1\text{mA}$, $C_1 = 1.3\text{nF}$
- Todos los transistores: $V_{BE} = 0.7\text{ V}$, $V_{CESAT}=0.3\text{V}$, $\beta = 200$, $V_A = \text{inf}$
- El diodo D está hecho con un transistor idéntico a los demás.



Problem 1

a)

$$P = \frac{I_p^2 \cdot R_L}{2} \Rightarrow I_p = \sqrt{\frac{2 \cdot P}{R_L}} \approx 2,24 \text{ A}$$

$$V_{BB} \cdot \frac{R_L}{R_1 + R_2} = V_{BE(on)} \Rightarrow R_2 = \underline{120 \Omega}$$

$$I_{BES} = \frac{V_{BE(on)}}{R_2} + I_{CQ1(min)} + \frac{I_p}{\beta_{min}} = \frac{0,6 \text{ V}}{120 \Omega} + 2 \text{ mA} + \frac{2,24}{\beta_{min}} = 40 \text{ mA}$$

$$\Rightarrow \beta_{min} = \underline{68}$$

b)

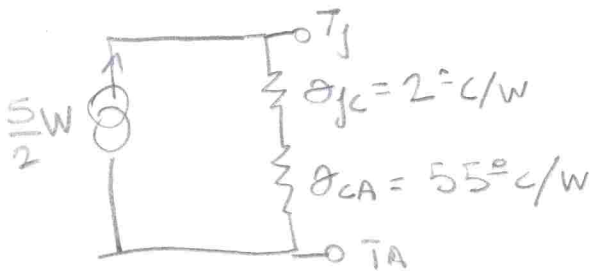
$$\eta = \frac{V_{op} \pi}{4 V_{cc}} \Rightarrow \eta = \frac{\sqrt{2 R_L P} \pi}{4 V_{cc}} = \underline{54\%}$$

$$\frac{V_{op}^2}{2 R_L} = P \Rightarrow V_{op} = \sqrt{2 R_L P}$$

c)

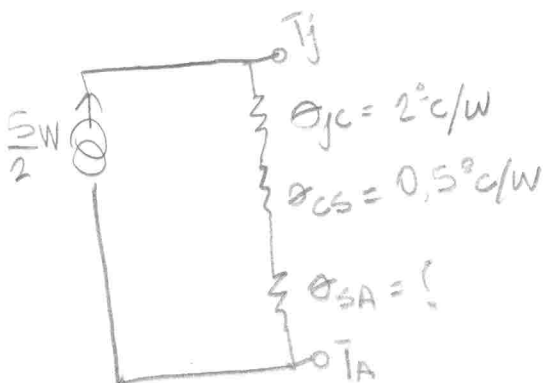
$$P_{Dmax} = \frac{2 V_{cc}^2}{\pi^2 R_L} = \underline{5 \text{ W}}$$

d)



$$T_{jmax} - T_A = 2,5 \cdot (2 + 55) \text{ C} \Rightarrow T_{Amax} = \underline{7,5 \text{ C}}$$

e)

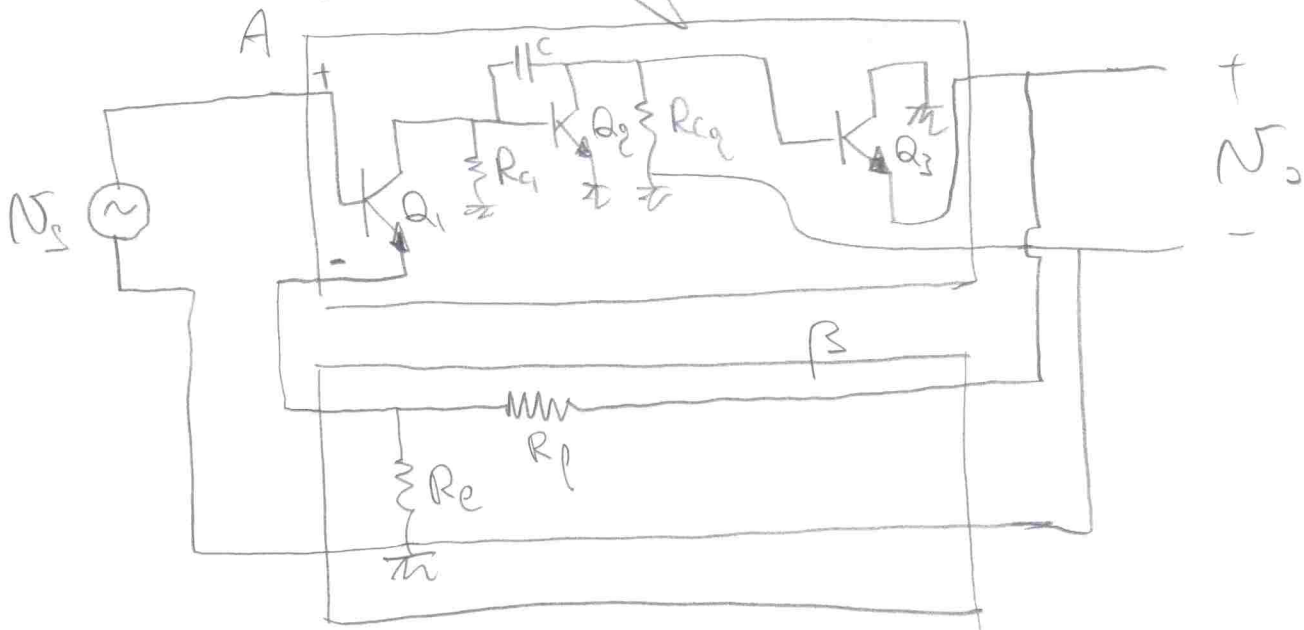


$$\frac{T_{jmax} - T_{amb}}{\theta_{jc} + \theta_{cs} + \theta_{sa}} = 2,5 \text{ W} \Rightarrow \theta_{sa} = 25,5 \text{ C/W}$$

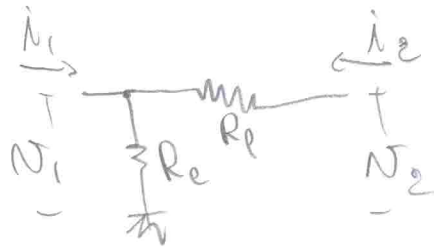
$$\theta_{sa} = \frac{1}{A} \cdot 3 \frac{\text{mW}}{\text{C} \cdot \text{cm}^2} \Rightarrow A = \underline{13 \text{ cm}^2}$$

Problema 2

Identifica los bloques A y B



Calcula los parámetros h del bloque B:



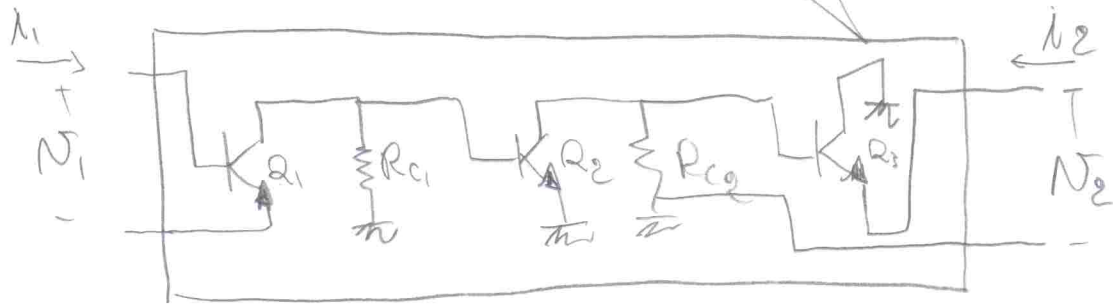
$$h_{11\beta} = \frac{N_1}{i_1} \Big|_{N_2=0} \Rightarrow h_{11\beta} = R_e \parallel R_p$$

$$h_{12\beta} = \frac{N_1}{N_2} \Big|_{i_1=0} \Rightarrow h_{12\beta} = \frac{R_e}{R_e + R_p} = \boxed{\beta = 0,04}$$

$$h_{21\beta} = \frac{i_2}{i_1} \Big|_{N_2=0} \Rightarrow h_{21\beta} = \frac{-R_e}{R_p + R_e}$$

$$h_{22\beta} = \frac{1}{N_2} \Big|_{i_1=0} \Rightarrow h_{22\beta} = \frac{1}{R_e + R_p}$$

Calculo los parámetros h del bloque A:



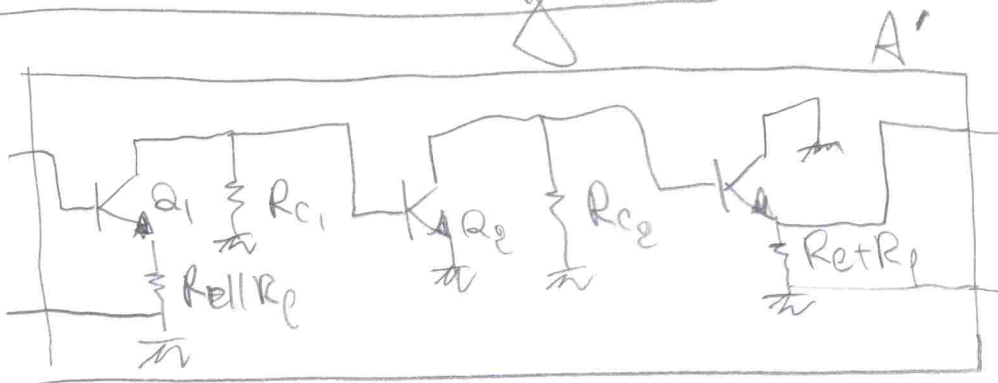
$$h_{12A} = \left. \frac{v_1}{v_2} \right|_{i_1 = 0} \Rightarrow h_{12A} = 0$$

$$h_{21A} = \left. \frac{i_2}{i_1} \right|_{v_2 = 0} \Rightarrow i_2 = i_1 \beta_1 \cdot \frac{R_{c1}}{R_{c1} + V_{T2}} \cdot \beta_2 \cdot \frac{R_{c2}}{R_{c2} + V_{T3}}$$

$$\Rightarrow h_{21A} = \frac{\beta^3 R_{c1} R_{c2}}{(R_{c1} + V_{T2})(R_{c2} + V_{T3})}$$

$$\Rightarrow |h_{12\beta}| \gg |h_{12A}| \text{ y } |h_{21A}| \gg |h_{21\beta}| \quad \checkmark$$

Hallo el nuevo bloque A'

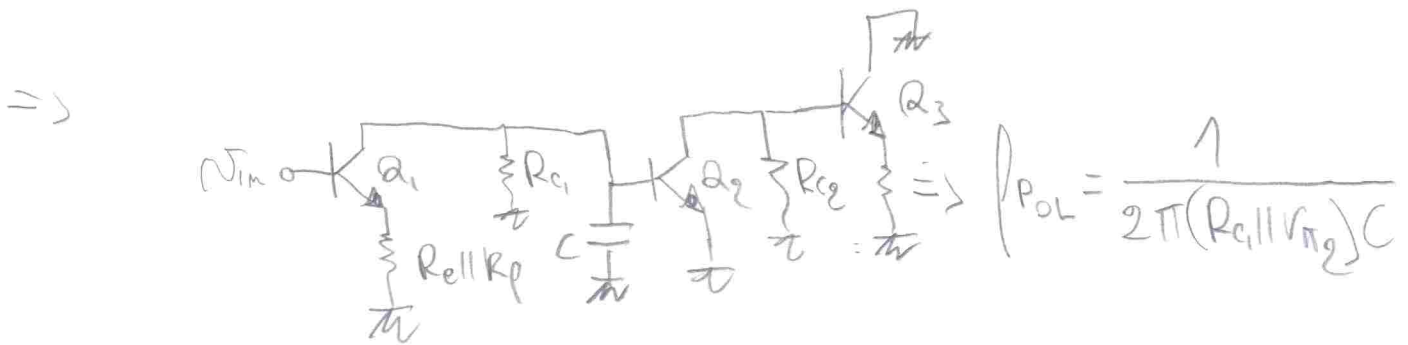


$$A' = \left(\frac{-g_{m1}(R_{c1} \parallel V_{T2})}{1 + g_{m1}(R_{e1} \parallel R_e)} \right) \left(-g_{m2}(R_{c2} \parallel V_{T3} + (\beta + 1)(R_{e2} \parallel R_e)) \right)$$

$$\Rightarrow \boxed{A' = 771}$$

$$a) A'\beta = 30 \Rightarrow A_{CL} \approx \frac{1}{\beta} \Rightarrow \boxed{A_{CL} = 25}$$

b) Calculo el pdo del lazo abierto



$$\Rightarrow f_t = f_{POL} \cdot A' = f_{POL} A_{CL} \Rightarrow f_{POL} = f_{POL} \frac{A'}{A_{CL}}$$

$$\Rightarrow \boxed{f_{POL} = 393 \text{ kHz}}$$

$$c) R_{im_{OL}} = V_{\pi 1} + (\beta + 1)(R_{e1} \parallel R_e) = 7,55 \text{ k}\Omega$$

$$\Rightarrow R_{im_{CL}} = R_{im_{OL}} (1 + A'\beta) \Rightarrow \boxed{R_{im_{CL}} = 237 \text{ k}\Omega}$$

Problema 3

(a) Por superposición voy calculando los aportes a la salida

$$S_{m0,R2} = 4kTR_2 \Rightarrow V_{m0,R2}^2 = 4kTR_2 \Delta f$$

$$S_{m0,R1} = \left(\frac{R_2}{R_1}\right)^2 4kTR_1 \Rightarrow V_{m0,R1}^2 = 4kT \frac{R_2^2}{R_1} \Delta f$$

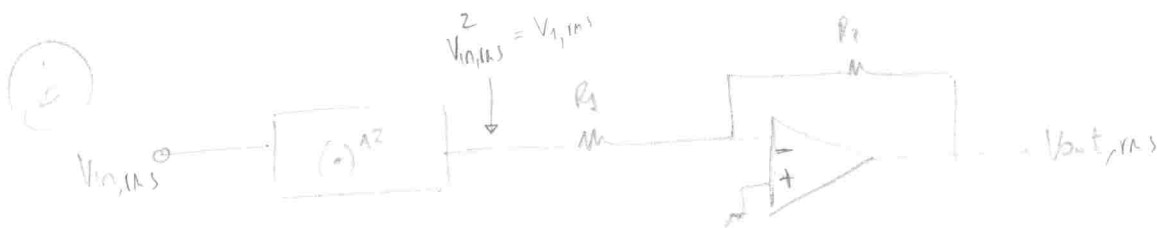
$$S_{m0,\Delta} = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right)^2 S_{m0,\Delta} \Rightarrow V_{m0,\Delta}^2 = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right)^2 V_m^2 \Delta f$$

$$\Delta f = \frac{\pi}{2} \cdot f_{3dB} = \frac{\pi}{2} \cdot \frac{1}{G} = \frac{\pi}{2} \cdot \frac{1}{1 + \frac{R_2}{R_1}}$$

sist. de 1er orden

$$\Rightarrow V_{no,rms}^2 = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) V_m^2 \frac{\pi}{2} f_T + 4kTR_2 \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot \frac{\pi}{2} \cdot \frac{1}{1 + \frac{R_2}{R_1}} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow V_{no,rms}^2 = \frac{R_2}{R_1} V_m^2 \frac{\pi}{2} f_T + 4kTR_2 \frac{\pi}{2} f_T \Rightarrow \boxed{V_{no,rms} = 256 \mu V_{rms}}$$



Observar que el problema no puede estudiarse en la entrada debido a la presencia de un bloque no lineal, pero puede estudiarse a la salida: $V_{out,rms} = \frac{R_2}{R_1} V_{in,rms} = 100 V_{in,rms}$

$$SNR = 10 \log \left(\frac{V_{out,rms}^2}{V_{no,rms}^2} \right) = 10 \log \left(\frac{V_{out,rms}^2}{V_{no,rms}^2} \right) = 10 \log \left(\frac{100^2 \cdot V_{in,rms}^2}{V_{no,rms}^2} \right) \geq 20 \Leftrightarrow$$

$$\Leftrightarrow 100^2 \cdot V_{in,rms}^2 \geq 100 \cdot V_{no,rms}^2 \Leftrightarrow V_{in,rms} \geq \sqrt{\frac{V_{no,rms}^2}{10}} \Leftrightarrow \boxed{V_{in,rms} \geq 5 mV_{rms}}$$

[Handwritten signature]

a) $V_{BQ1} \uparrow \rightarrow V_{CQ1} \downarrow \rightarrow V_{CQ6} \downarrow \rightarrow i_{CQ7} \uparrow \rightarrow i_{BQ12} \downarrow \rightarrow i_{CQ12} \downarrow \rightarrow V_{out} \uparrow$

\Rightarrow Base Q_1 Entrada no inversora

b)
$$I_{CQ3} = \frac{V_{BQ3} - V_{BE} - V_{EE}}{R_3} = \frac{-11,4 - 0,7 + 15}{1k\Omega} = 2,9 \text{ mA}$$

$$V_{BQ3} = V_{EE} + R_D \cdot I_{RD} + V_{BE} = -15 + 2,9 + 0,7 = -11,4$$

$$I_{RD} = \frac{-V_{EE} - V_{BE}}{R_4 + R_D} = \frac{15 - 0,7}{39k\Omega + 10k\Omega} = 0,29 \text{ mA}$$

$$I_{CQ1} = I_{CQ2} = \frac{I_{CQ3}}{2} = 1,45 \text{ mA}$$

$$I_{CQ6} = I_{CQ11} = 1 \text{ mA}$$

$$I_{CQ7} = I_{CQ8} = 0,5 \text{ mA} = I_{CQ9} + I_{BQ9} + I_{CQ10} = I_{CQ9} \left(1 + \frac{2}{\beta}\right)$$

$$\Rightarrow I_{CQ9} = I_{CQ10} = \frac{\beta}{\beta+2} \cdot I_{CQ7}$$

$$I_{BQ12} = I_{CQ8} - I_{CQ10} = I_{CQ8} \left(1 - \frac{\beta}{\beta+2}\right) = \frac{2}{\beta+2} \cdot I_{CQ8}$$

$$I_{CQ12} = \frac{\beta \cdot 2}{\beta+2} I_{CQ8} \approx 2 I_{CQ8} = 1 \text{ mA}$$

c)
$$R_{in} = 2r_{\pi} = \frac{2\beta}{g_{m12}} = 7,2 \text{ k}\Omega$$

$$g_{m12} = \frac{I_C}{V_T} = \frac{1,45 \text{ mA}}{26 \text{ mV}} = 0,056 \text{ S}$$

d) $R_1, R_2 \ll R_{V_{Q6}, Q11} \Rightarrow G_1 = \frac{r_{B7} - r_{B8}}{r_{in}} = -g_{m12} \cdot R_{12}$

$$R_{V_{Q6}, Q11} = r_{\pi_{Q6}, Q11} + \beta r_{\pi_{Q7}, Q8} \approx 523 \text{ k}\Omega$$

 $R_{12} = \beta \cdot \frac{2\beta}{\beta+2}$ $0,7 \cdot \beta \cdot \frac{2\beta}{\beta+2}$

d) Q_{10}, Q_{11} Seguidores $g_m R_{V_{a7, a8}} \gg 1$

$$g_{m6} \cdot r_{\pi 7,8} = \frac{1 \mu A}{26 \text{ mV}} \cdot \beta \cdot \frac{26 \text{ mV}}{0,5} = 2\beta = 200 \gg 1$$

$$i_{Q2} = \beta \cdot i_{B12} = \beta \cdot g_{m7,8} \cdot (V_{B7} - V_{B8})$$

$$V_{out} = -i_{Q2} \cdot R_8 = -\beta \cdot g_{m7,8} \cdot (-g_{m12} \cdot R_{1,2} \cdot V_{in}) \cdot R_8$$

$$\Rightarrow \left| \frac{V_{out}}{V_{in}} \right| = \beta \cdot g_{m7,8} \cdot g_{m12} \cdot R_{1,2} \cdot R_8 = 1,2 \times 10^6 = 121 \text{ dB}$$

e) $f_T = \frac{g_m^*}{2\pi C_1}$

g_m^* es la transconductancia desde la entrada hasta la base de Q_{12}

$$g_m^* = \frac{i_{B12}}{V_{in}} = g_{m7,8} \cdot g_{m12} \cdot R_{1,2} = 1,066$$

$$f_T = \frac{1,066}{2 \cdot \pi \cdot 1,3 \times 10^{-9}} = 130 \text{ MHz}$$

f) Para el par Q_{11}, Q_{12} $V_{in} < 2V_T$

Para el par Q_{7}, Q_{8} $(V_{B7} - V_{B8}) < 2V_T$

Para el caso de Q_{12} $V_{B12} < V_T$ (Tomando V_T como límite rango lineal de la exp. $I_C = I_S e^{V_{BE}/V_T}$)

$$V_{B12} = V_{in} \cdot g_{m12} \cdot R_{1,2} \cdot g_{m7,8} \cdot r_{\pi 12} < V_T$$

$$V_{in} < \frac{V_T}{g_{m12} \cdot R_{1,2} \cdot g_{m7,8} \cdot r_{\pi 12}} = \frac{26 \text{ mV}}{0,056 \cdot 680 \cdot \frac{0,5 \mu A}{26 \text{ mV}} \cdot \beta \cdot \frac{26 \text{ mV}}{0,5}} = \frac{26 \text{ mV}}{9056 \cdot 680 \cdot 0,5 \cdot \beta} = 7 \mu V$$

$$f) \quad V_{in_{CM}} > V_{BE_{1,2}} + V_{CESAT3} + V_{E3} = 0,7 + 0,3 - 12,1 = -11,1 \text{ V}$$

$$V_{CE_{Q_1, Q_2}} > V_{CESAT} \quad V_{CC} - I_{C_{1,2}} \cdot R_1 - (V_{in} - V_{BE}) > V_{CESAT}$$

$$V_{in} < V_{CC} - I_{C_{1,2}} \cdot R_1 + V_{BE} - V_{CESAT} = 14,4 \text{ V}$$