

APELLIDOS Y NOMBRE:

RESOLUCION

EJERCICIO 1. -

a) Demostrar que si estamos en un régimen periódico de corrientes y tensiones (no tienen por qué ser senoidales), el valor medio de la corriente a través de una capacidad ideal es nulo (1 punto)

b) Demostrar que si estamos en un régimen periódico de corrientes y tensiones (no tienen por qué ser senoidales), la suma de corrientes medias entrantes en un nudo es nula (1 punto)

c) Demostrar que si estamos en un régimen periódico de corrientes y tensiones (no tienen por qué ser senoidales), se cumple la siguiente expresión: (1 punto)

$$(\text{VALOR EFICAZ TOTAL})^2 = (\text{VALOR MEDIO})^2 + (\text{VALOR EFICAZ DE LA C.A.})^2$$

Sea el circuito de la figura 1b.

La fuente de corriente viene definida según la gráfica expresada en la figura 1a.

Se supone que en circuito ya se ha alcanzado el régimen periódico de corrientes y tensiones.

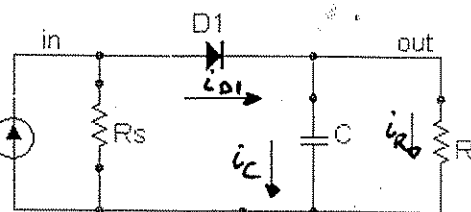
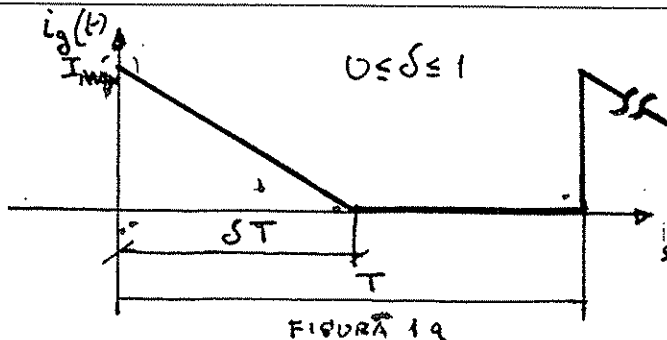
El diodo, cuando conduce, tiene una caída de tensión directa de 1 voltio.

La capacidad se supone lo suficientemente elevada como para suponer que la tensión $v_o(t)$ es prácticamente constante. La corriente a través de la resistencia R_s puede despreciarse.

Aplicación numérica: $I_{\text{MAX}}=20 \text{ Amp}$. $F=1/T=10 \text{ Khz}$ $\delta=0.5$ $R=10 \text{ ohmios}$ $E_d=1 \text{ voltio}$

Con las hipótesis expuestas se pide, definir analítica y gráficamente, así como en su caso evaluar literalmente y numéricamente las siguiente funciones y valores característicos (0.5 puntos/ apartado)

Definir analíticamente la función corriente a través del diodo	DEFINIR EN HOJA APARTE
Valor medio de la corriente a través del diodo	5 Amp
Definir y representar gráficamente la c. Alterna de la corriente a través del diodo	DEFINIR EN HOJA APARTE
Valor eficaz de la componente alterna de la corriente a través del diodo.	6.45 Amp.
Valor máximo positivo de la componente alterna de la corriente a través del diodo	15 Amp
Valor máximo negativo de la componente alterna de la corriente a través del diodo	(-) 5 Amp
Potencia disipada por el diodo	5 W.
Valor medio de la tensión $v_o(t)$	50 V
Valor eficaz aproximado de la tensión $v_o(t)$	50.5
Potencia media disipada por la resistencia R	250 W.
Función tensión en terminales de la fuente de corriente $v_i(t)$	DEFINIR EN HOJA APARTE
Potencia media entregada por la fuente de corriente	256 W.
Función corriente a través de la capacidad	DEFINIR EN HOJA APARTE
Valor medio de la corriente a través de la capacidad	0
Valor eficaz de la corriente a través de la capacidad	6.45 Amp.
Evalúe el valor de la capacidad si la tensión pico a pico de rizado en la carga es de 200 milivoltios.	1.406 μF



NOTA: Las casillas deberán rellenarse con las expresiones o valores numéricos solicitados, pero deberán estar clara y correctamente justificados en hojas aparte

APELLIDOS Y NOMBRE:

EJERCICIO 2. -

Sea el circuito de la figura 2

La señal $eg(t)$ es una función senoidal cuya frecuencia se puede variar entre 10 KHz. Y 20 KHz. , con valor eficaz de la componente alterna de 0,2 voltios, y una componente continua de +10 voltios.

La capacidad C se utiliza junto con la resistencia R para eliminar la componente continua de la señal y posteriormente amplificar la componente alterna. Se desea diseñar el circuito amplificador con una o más etapas (las necesarias), de amplificadores operacionales montados como amplificadores no inversores.

Se desea obtener en la última salida (nodo3), un valor eficaz de la c.a.de 10 voltios, cuando la señal de entrada (tensión en el nodo 1) sea la indicada, debiéndose cumplir las siguientes especificaciones.

A) Para el rango de frecuencias especificado, (10 KHz-20KHz.), El desfase entre la tensión en el nodo 2 y el nodo 1 debe ser inferior a 2 grados sexagesimales.

B) Para el rango de frecuencias especificado, (10 KHz-20KHz.), el desfase entre la tensión en el nodo 3 y el nodo 2 debe ser inferior a 3 grados sexagesimales.

Datos del A.O. empleado: Tensión de desviación a la entrada ± 5 milivoltios, $I_{osc} = 20$ ma. $F_t = 5$ Mhz
SR= ganancia en lazo abierto en modo diferencial mayor de 100000. CCMR 70 db

Para el cumplimiento de las especificaciones, se pide:

Valor mínimo de la capacidad C (1 punto)	45316 pF.
nº mínimo de etapas necesarias (1 punto)	3
ganancia de cada etapa (suponiendo todas iguales) (1 punto)	3'68
Anchura de banda de cada etapa. (1 punto)	1'36 MHz
Anchura de banda del conjunto de las etapas acopladas (1 punto)	697 KHz
Slew rate mínimo del A.O. empleado, para que no aparezca distorsión en ninguna de las etapas debido a una excesiva dv/dt . (1 punto)	1'77 V/ μ s
Si el Slew rate del A.O. es de 0,5 V/ μ s, a 20 KHz, evaluar cual es el máximo valor eficaz de la c.a. de la señal de entrada, para que no exista distorsión en el nodo 3 (1 punto)	56 mV.
Máximo valor de continua que puede esperarse en el nodo 3, debido a los offset de tensión de los A.O (1 punto)	55'2 mV

5020 para
818 mV
a 5'

comparar
valores
que los
dan
a 5'
solu

EVALUACIÓN DE R_a Y R_b PARA QUE LA GANANCIA DE CADA ETAPA SEA LA MÁS PRÓXIMA A LA DESEADA.
ELEGIR VALORES NORMALIZADOS

CONDICIÓN DE DISEÑO: corriente de circulación a través de las resistencias en el por caso, inferior a 1ma.

VALOR DE R_a NORMALIZADO (1 punto)	20 K
VALOR DE R_b NORMALIZADO (1 punto)	27 K

9V

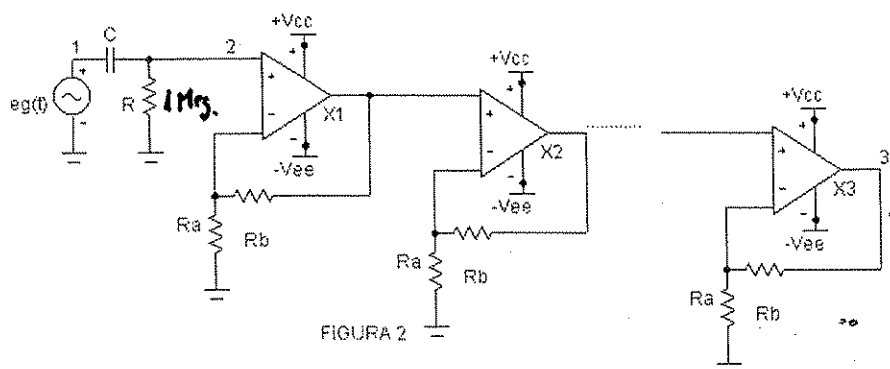


FIGURA 2

NOTA: Las casillas deberán rellenarse con las expresiones o valores numéricos solicitados, pero deberán estar clara y correctamente justificados en hojas aparte

RESOLUCIÓN

EXAMEN ELECTRÓNICA ANALÓGICA.- CONVOCATORIA JULIO 2000
2º CURSO INGENIERIA TÉCNICA EN ELECTRÓNICA INDUSTRIAL

APELLIDOS Y NOMBRE:

EJERCICIO 3. -

Sea el circuito de la figura 3.

Sea el circuito de la figura 3. El amplificador operacional se considera ideal. El circuito es uno de los típicos que se emplean en controladores, para asegurar la estabilidad y mejorar la respuesta dinámica de sistemas realimentados.

Se pide:

1) Suponiendo funcionamiento lineal del circuito, demostrar que la función de transferencia v_{out}/v_{in} viene dada por la siguiente expresión:

$$\frac{V_{out}}{V_{in}}(j\omega) = A_o \frac{(1 + \frac{wj}{z_1})(1 + \frac{wj}{z_2})}{(1 + \frac{wj}{p_1})(1 + \frac{wj}{p_2})}$$

Deduciendo las expresiones literales en función de R_{11} , R_{12} , R_{21} , R_{22} , C_{11} y C_{12}

EXPRESIÓN LITERAL DE A_o (con su signo) (1 PUNTO)	$- R_{22} / (R_{11} + R_{12})$
EXPRESIÓN LITERAL DE Z_1 (1 PUNTO)	$Z_1 = 1 / (R_{21} C_{21})$
EXPRESIÓN LITERAL DE Z_2 (1 PUNTO)	$Z_2 = 1 / (R_{12} C_{11})$
EXPRESIÓN LITERAL DE P_1 (1 PUNTO)	$P_1 = 1 / (R_{22} + R_{21}) C_{21}$
EXPRESIÓN LITERAL DE P_2 (1 PUNTO)	$P_2 = 1 / (R_{11} R_{12}) C_{11}$

2) Se desea diseñar el controlador con las siguientes especificaciones:

A) La ganancia en continua, expresada en decibelios: 51.5 db.

B) Que tenga un cero doble a la frecuencia de 1962 Hz.

C) Que tenga un polo en la frecuencia de 22.57 KHz.

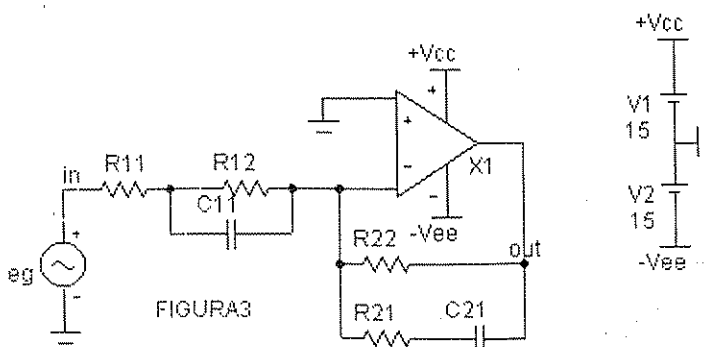
D) Que tenga otro polo en la frecuencia de 9 Hz (aproximadamente)

Si la resistencia R_{22} la fijamos en 2 millones de ohmios (2 Megohms), se pide

Evaluar los valores de las demás resistencias y de los condensadores, (VALORES NORMALIZADOS) para que se cumplan lo mas aproximadamente posible las especificaciones de diseño

VALOR NORMALIZADO DE R_{11}	(1 PUNTO)	462'88 Ω	
VALOR NORMALIZADO DE R_{12}	(1 PUNTO)	4.859'2 Ω	
VALOR NORMALIZADO DE R_{21}	(1 PUNTO)	22'39 Ω	
VALOR NORMALIZADO DE C_{11}	(1 PUNTO)	16'7 nF	
VALOR NORMALIZADO DE C_{21}	(1 PUNTO)	3'6 μF	

SOLO PARA
SUBIR
NOTA



NOTA: Las casillas deberán rellenarse con las expresiones o valores numéricos solicitados, pero deberán estar clara y correctamente justificados en hojas aparte

APELLIDOS Y NOMBRE:

EJERCICIO 4. -

Sea el circuito de la figura 4:

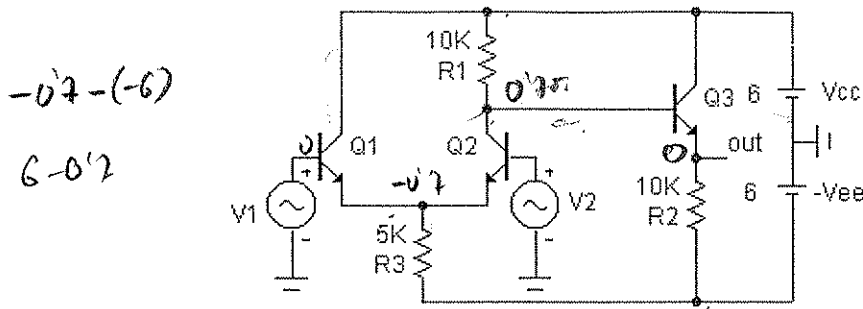


FIGURA 4

Es un sencillo amplificador diferencial. La salida del amplificador diferencial se aplica a la entrada de un seguidor de tensión. Todos los transistores se suponen con una ganancia β_F de 100. La caída de tensión directa de las uniones base-emisor, trabajando en la R.A.N. se suponen todas iguales a 0,7 voltios. La temperatura de todas las uniones es de 300° K.

Se pide: (Puntos de operación de los transistores para $v_1=v_2=0$)

V_{CEQ1} (0,25 puntos)	6V	*****	V_{CEQ2} (0,25 puntos)	14V
I_{CQ1} (0,25 puntos)	0.53mA	*****	I_{CQ2} (0,25 puntos)	0.53mA
V_{CEQ3} (0,25 puntos)	6	*****	I_{CQ3} (0,25 puntos)	0.6mA
identificar v+	v_1	*****	Identificar v-	v_2
Evaluación numérica de A_c	0.966	= 1p.=	Valor numérico de r_d	5.4k
Evaluación numérica de A_d	106	= 1p.=	Valor numérico de r_c	14k
Evaluación numérica de la impedancia de salida	23Ω	= 1p.=	V_{out} para $v_1=v_2=2$ v.	-1.83

≈ -2

EJERCICIO 5. -

Sea el Amplificador de la figura. La impedancia de entrada se considera infinita, y la impedancia de salida nula. En lazo abierto tiene una función de transferencia que viene dada por la expresión:

$$A(j\omega) = A_0 \frac{1}{(1 + \frac{j\omega}{\omega_c})}$$

Donde A_0 vale 50 y $\omega_c = 2\pi f_c$ siendo $f_c = 100$ KHz. La alimentación del Amplificador es simétrica, siendo las tensiones de saturación positiva y negativa iguales a +/-15voltios

Se realiza una realimentación con dos resistencias, tal como se indica en la figura.

A) Para los diferentes valores de R_1 y R_2 comprobar si el circuito es estable, calculando en su caso los valores indicados: Ganancia en continua en lazo cerrado, anchura de banda e impedancia de entrada.

B) Si existe algún caso en el que no es estable, justificar en hojas a parte la respuesta que tendríamos a la salida para una entrada senoidal de 100 Hz, y 5 voltios de valor máximo

R_1	R_2	¿Es estable?	Ganancia en DC	Ancho de banda	$Z_i = v_i/i_i$
1k	100k	SI	98.02	50.43 KHz	1040.8Ω
200 ohmios	50k	SI	62.19	80.07 KHz	820Ω
1.5k	50k				

$f_c = \frac{1}{2\pi R_1 C_1}$
 $f_c (1 - \frac{R_1}{R_1 + R_2} A_0)$
 $A_0 = \frac{A_0}{1 + \frac{R_1}{R_2} (1 - A_0)}$

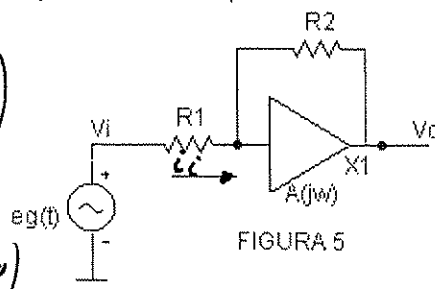


FIGURA 5

$$Z_i = \frac{v_i}{i_i} = \frac{R_2}{A_0 - 1} - R_1$$

NOTA: Las casillas deberán rellenarse con las expresiones o valores numéricos solicitados, pero deberán estar clara y correctamente justificados en hojas aparte

EXAMEN. ELECTRONICA ANALOGICA JULIO 2000. RESOLUCION

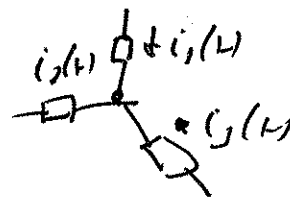
EJERCICIO 1.-

a) $i_c(t) = C \frac{dv_c}{dt}$

$$\overline{i_c(t)} = \frac{1}{T} \int_t^{t+T} C \frac{dv_c}{dt} dt = \frac{1}{T} \int_{v_{c(in)}(t=0)}^{v_{c(fin)}(t=t+T)} C dv_c =$$

$$\frac{1}{T} [v_{c(fin)} - v_{c(in)}] = 0 \quad \text{c.q.d.} \quad \text{si estamos en un Régimen periódico de tensiones y corrientes}$$

b) $i_1(t) + i_2(t) + i_3(t) = 0 \Rightarrow$



$$\frac{1}{T} \int_0^T (i_1(t) + i_2(t) + i_3(t)) dt = 0 =$$

$$\frac{1}{T} \int_0^T i_1(t) dt + \frac{1}{T} \int_0^T i_2(t) dt + \frac{1}{T} \int_0^T i_3(t) dt = 0 \Rightarrow$$

$$\overline{i_1(t)} + \overline{i_2(t)} + \overline{i_3(t)} = 0 \quad \text{c.q.d.}$$

c) $v(t) = \overline{v(t)} + v_{ac}(t)$

$$v^2(t) = \overline{v(t)}^2 + 2\overline{v(t)}v_{ac}(t) + v_{ac}^2(t)$$

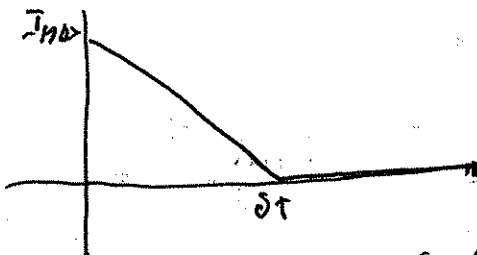
$$\frac{1}{T} \int_t^{t+T} v^2(t) dt = \frac{1}{T} \int_t^{t+T} \overline{v(t)}^2 dt + 2\overline{v(t)} \frac{1}{T} \int_t^{t+T} v_{ac}(t) dt + \frac{1}{T} \int_t^{t+T} v_{ac}^2(t) dt$$

$$V_{eff}^2 = V_{med}^2 + V_{ac}^2 \quad \text{c.q.d.}$$



1) Función Corriente a través del diodo: $i_{D1}(t) = 0 \Rightarrow$

$$i_{D1}(t) = i_g(t)$$



$$i_{D1}(t) = \begin{cases} 0 \leq t \leq \delta T & i_{D1}(t) = 0 \\ \delta T \leq t \leq T \end{cases}$$

$$i_{D1}(t) = \begin{cases} 0 \leq t \leq \delta T \\ \delta T \leq t \leq T \end{cases}$$

$$i_{D1}(t) = -\frac{I_{MAX}}{\delta T} t + I_{MAX}$$

$$0$$

$$\overline{i_{D1}(t)} = \frac{1}{T} \int_0^T i_{D1}(t) dt = \frac{I_{MAX} \times \delta T}{2T} = \frac{I_{MAX}}{2} \delta$$

$$\overline{i_{D1}(t)} = \frac{I_{MAX} \times \delta}{2} = \frac{20 \times 0.5}{2} = 5 \text{ Amp}$$

$$i_{D1AC}(t) = i_{D1}(t) - \overline{i_{D1}(t)}$$



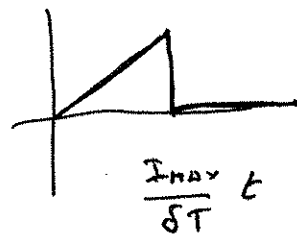
$$i_{D1AC}(t) = \begin{cases} 0 \leq t \leq \delta T & -\frac{I_{MAX}}{\delta T} t + I_{MAX} - \frac{\delta}{2} I_{MAX} \\ \delta T \leq t \leq T & -\frac{\delta}{2} I_{MAX} \end{cases}$$

$$i_{D1AC}(t) =$$

$$\begin{aligned} 0 \leq t \leq \delta T & -\frac{I_{MAX}}{\delta T} t + I_{MAX} - \frac{\delta}{2} I_{MAX} \\ & = -\frac{I_{MAX}}{\delta T} t + \frac{I_{MAX}}{2} (2-\delta) \\ \delta T \leq t \leq T & -\frac{\delta}{2} I_{MAX} \end{aligned}$$

$$\text{Valor máx positivo } i_{D1AC}(t) = I_{MAX} - \frac{\delta I_{MAX}}{2} = 20 - 5 = 15 \text{ Amp}$$

$$I_{q0}^2 = \frac{1}{T} \int_0^T i_{q1}^2(t) dt =$$



$$\frac{1}{T} \int_0^{\delta T} \frac{I_{max}^2}{\delta^2 t^2} dt =$$

$$\frac{I_{max}^2}{\delta^2 T^2} \frac{1}{T} \left[\frac{t^2}{2} \right]_0^{\delta T} =$$

$$\frac{I_{max}^2}{\delta^2 T^2} = \frac{1}{T} \times \frac{\delta^2 T^2}{2} = \frac{I_{max}^2}{3} \delta$$

$$I_{q0} = \frac{I_{max}}{\sqrt{3}} \sqrt{\delta} = 8'16 \text{ Amp}$$

$$I_{eff}^2 = \bar{I}^2 = I_{qca}^2 = \frac{I_{max}^2 \delta}{3} - \frac{I_{max}^2 \delta^2}{2T} =$$

$$I_{qca} = \sqrt{\frac{I_{max}^2 \delta}{3} - \frac{I_{max}^2 \delta^2}{4}} = I_{max} \sqrt{\frac{\delta}{3} - \frac{\delta^2}{4}} =$$

$$I_{qca} = 0'221 \times 20 =$$

$$P_{dis} = \bar{i}_{o1} \cdot E_d = 5 \times 1 = 5 \text{ W}$$

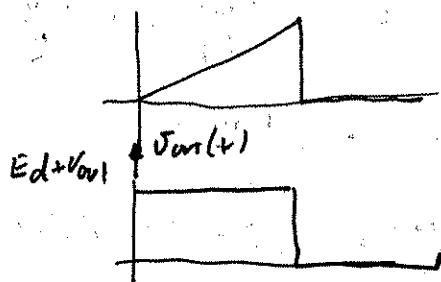
~~Substituting the value of I_qca in the expression for P_R~~

$$\bar{V}_{out} = R \bar{i}_{R}(t) = R \times \bar{i}_{o1}(t) \quad \text{ya que } i_c(t) = 0$$

$$\bar{V}_{out} = 10 \times 5 = 50 \text{ V}$$

$$\text{Be } P_R \approx \frac{\bar{V}_{out}^2}{R} = \frac{50^2}{10} =$$

$V_{in}(t)$



$$0 \leq t \leq \delta T \quad \left\{ \begin{array}{l} V_{in}(t) = E_d + V_{out} = 1 + 5 = 6 \text{ V} \\ V_{out}(t) = V_{out} \end{array} \right.$$

$$\delta T \leq t \leq T \quad V_{in}(t) = 0$$

$$P_{\text{puer}} = \frac{1}{T} \int_0^T v(t) i(t) dt =$$

$$\frac{1}{T} \int_0^{\delta T} v(t) i(t) dt = (E_d + V_{out}) \times \frac{1}{T} \int_0^{\delta T} i_{o1}(t) dt = (E_d + V_{out}) \bar{I}_0$$



3

o' por balance energético.

$$P_{\text{Fuente}} = 5 \cdot 5 = 255 \text{ W}$$

$$P_{\text{Fuente}} = P_{\text{OL}} + P_{\text{R}} = 5 + 250 = 255 \text{ W} \quad \text{c.g.d}$$

CORRIENTE A TRAVÉS DE LA CAPACIDAD.

$$i_{\text{O1}}(t) = i_{\text{C}}(t) + i_{\text{R}}(t)$$

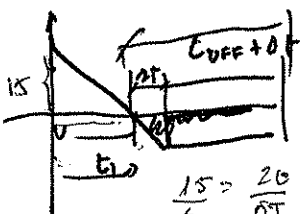
$$i_{\text{O1}}(t) = \overline{i_{\text{O1}}} + i_{\text{DIAC}}(t) = i_{\text{C}}(t) + i_{\text{R}}(t)$$

$$\text{por } i_{\text{R}}(t) = \frac{V_0}{R} \Rightarrow \overline{i_{\text{O1}}}(t) \Rightarrow$$

$$\boxed{i_{\text{DIAC}}(t) = i_{\text{C}}(t)} \quad \text{valores ya definidos en el problema anterior}$$

$$\text{VALOR EFICAZ DE LA CORRIENTE A TRAVÉS DE LA CAPACIDAD} = i_{\text{DIAC}}|_{\text{ef}} = 0.45 \text{ A}$$

EVALUACIÓN DE LA CAPACIDAD:

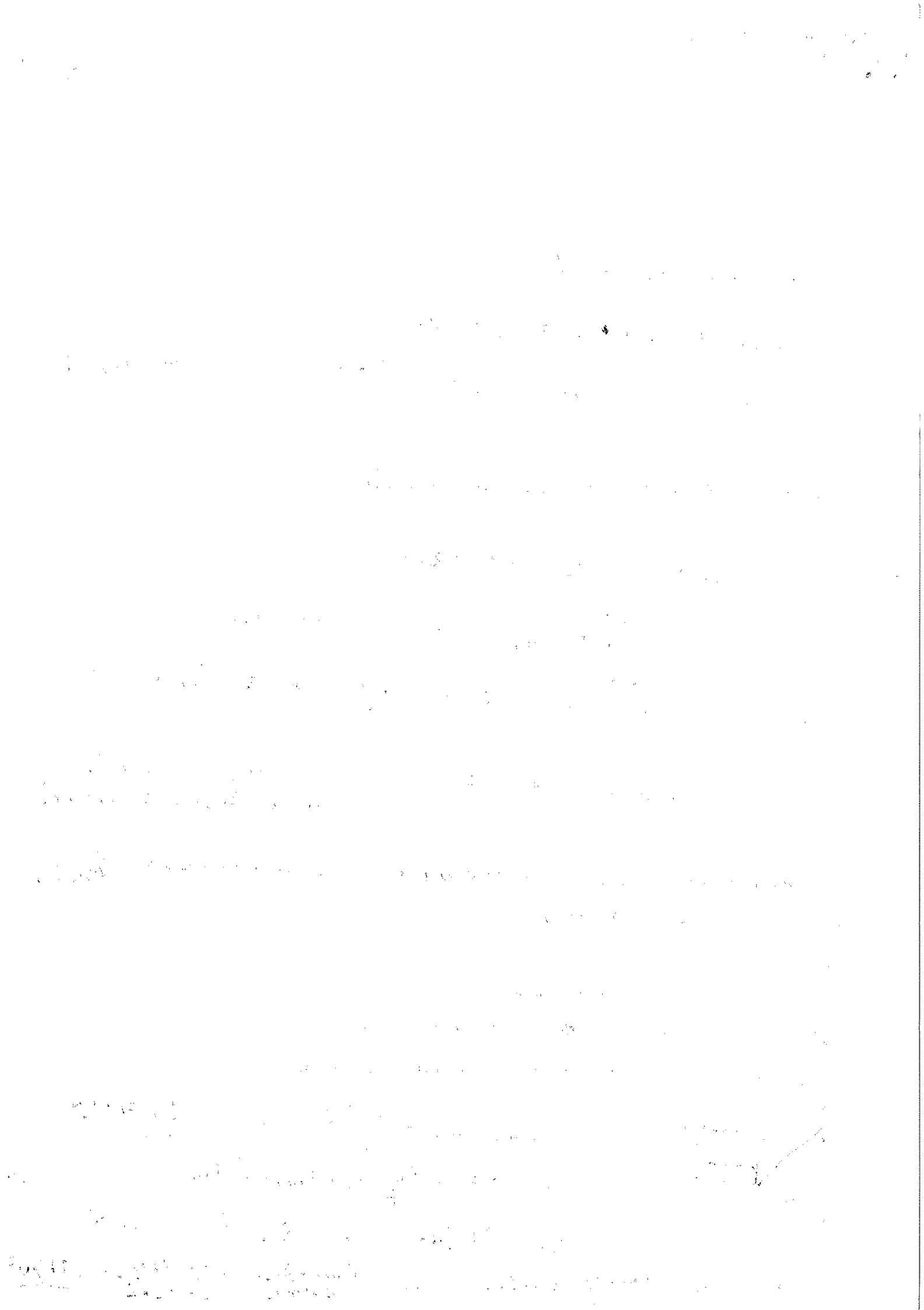
Entre δT y T como el diodo está en C. A. R. E. T. C., y POR TANTO LA CAPACIDAD SE ESTÁ DESCARGANDO.

$$V_{\text{CFIN}} - V_{\text{CIN}} = \frac{1}{C} \int_0^{t_1} i_{\text{C}}(t) dt = \frac{1}{C} \cdot \frac{t_1 \cdot I_{\text{MAX}}}{2}$$

$$t_1 | 0 = - \frac{I_{\text{MAX}}}{\delta T} t_1 + I_{\text{MAX}} - \frac{\delta T}{2} I_{\text{MAX}}$$

$$t_1 = \delta T [1 - \delta/2] = \frac{\delta T}{2} (2 - \delta) = 0.375 \delta T$$

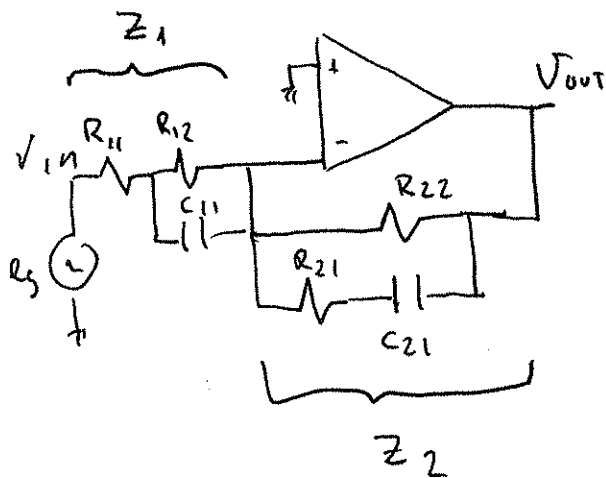
$$V_{\text{CHARG}} - V_{\text{CH}} = \frac{I_{\text{MAX}} \cdot t_1}{2C} = \Delta V_{\text{CH}} \Rightarrow C = \frac{I_{\text{MAX}} \cdot t_1}{2 \Delta V_{\text{CH}}} = \frac{15 \times 0.375}{2 \times 0.2} = 1.875 \mu\text{F}$$



EXAMEN ELECTRONICA ANALOGICA. JULIO 2000

RESOLUCION.

ESERCICIO 3.



$$\frac{V_{OUT}}{V_{IN}} = - \frac{Z_2}{Z_1}$$

$$Z_2 = R_{22} \parallel \left(R_{21} + \frac{1}{C_{21}\omega j} \right)$$

$$Z_1 = R_{11} + R_{12} \parallel \frac{1}{C_{11}\omega j}$$

$$Z_1 = R_{11} + \frac{R_{12} \cdot \frac{1}{C_{11}\omega j}}{\left(R_{12} + \frac{1}{C_{11}\omega j} \right)} = R_{11} + \frac{\frac{R_{12}}{C_{11}\omega j}}{\frac{R_{12}C_{11}\omega j + 1}{R_{12}C_{11}\omega j + 1}} =$$

$$Z_1 = \frac{R_{12}}{1 + R_{12}C_{11}\omega j} + R_{11} = \frac{R_{12} + R_{11}(1 + R_{12}C_{11}\omega j)}{1 + R_{12}C_{11}\omega j}$$

$$Z_2 = \frac{R_{22} \cdot \frac{1 + R_{21}C_{21}\omega j}{C_{21}\omega j}}{R_{22} + \frac{1 + R_{21}C_{21}\omega j}{C_{21}\omega j}} = \frac{\frac{R_{22}(1 + R_{21}C_{21}\omega j)}{C_{21}\omega j}}{\frac{R_{22}C_{21}\omega j + R_{21}C_{21}\omega j + 1}{C_{21}\omega j}} =$$

$$Z_2 = \frac{R_{22}(1 + R_{21}C_{21}\omega j)}{(R_{22} + R_{21})C_{21}\omega j + 1}$$

$$\frac{V_{OUT}}{V_{IN}} = - \frac{R_{22}(1 + R_{21}C_{21}\omega j)(1 + R_{12}C_{11}\omega j)}{[(R_{22} + R_{21})C_{21}\omega j + 1] \cdot (R_{12} + R_{11}(1 + R_{12}C_{11}\omega j))}$$

$$\frac{V_{OUT}}{V_{IN}} = - \frac{R_{22}}{R_{11} + R_{12}} \cdot \frac{(1 + R_{21}C_{21}\omega j)(1 + R_{12}C_{11}\omega j)}{(1 + (R_{22} + R_{21})C_{21}\omega j) \left(1 + \frac{R_{11}R_{12}}{R_{11} + R_{12}} C_{11}\omega j \right)}$$

JULIO 2000

Donde, identificando:

$$\Delta_0 = - \frac{R_{22}}{R_{11} + R_{12}}$$

$$P_1 =$$

$$Z_1 = \frac{1}{R_{21} C_{21}}$$

$$Z_2 = \frac{1}{R_{12} C_{11}}$$

$$P_1 = \frac{1}{(R_{22} + R_{21}) C_{21}}$$

$$P_2 = \frac{1}{(R_{11} || R_{12}) C_{11}}$$

$$2.) \text{ a) } A_0|_{dB} = 51.5 \text{ dB} = 20 \log_{10} \frac{R_{22}}{R_{11} + R_{12}} \Rightarrow 37.5'8 = \frac{R_{22}}{R_{11} + R_{12}}$$

En el problema R_{22} es dato: $R_{22} = 2 \text{ Meg.} \Rightarrow$

$$R_{11} + R_{12} = 5.322 \Omega$$

6) Un cero doble en $f = 1962 \text{ Hz} \Rightarrow z_1 = z_2 \Rightarrow$

$$\omega = 2\pi f \Rightarrow f = \frac{1}{2\pi}$$

$$8.1'11 \times 10^{-6} = \left[R_{21} C_{21} = R_{12} C_{11} \right]$$

$$\frac{1}{2\pi R_{21} C_{21}} = 1.9 \text{ GL} \Rightarrow$$

$$R_{21} C_{21} = \frac{1}{2\pi \times 1962} = 8.1'11 \times 10^{-6}$$

$$\frac{P_2}{P_1} = \frac{\frac{1}{(R_{11} || R_{12}) C_{11}}}{\frac{1}{(R_{22} + R_{21}) C_{21}}} = \frac{(R_{22} + R_{21}) C_{21}}{(R_{11} || R_{12}) C_{11}} = \frac{R_{22} + R_{21}}{R_{11} + R_{12}}$$

$$P_1 = 9 \text{ Hz}$$

$$f_{02} = 22.570$$

$$\frac{R_{22} C_{21} + R_{21} C_{21}}{R_{11} R_{12} \xrightarrow{R_{11} + R_{12}} C_{11}} = \frac{R_{22} C_{21} + 8.1'1 \times 10^{-6}}{R_{11} \times 8.1'1 \times 10^{-6}} \times (R_{11} + R_{12}) =$$

$$\frac{R_{22} C_{21} + 8.1'1 \times 10^{-6}}{R_{11} \times 8.1'1 \times 10^{-6}} \times 5.322 = 2.502'8$$

JUL 00/10

Incógnitas: R_{11}, R_{12}, R_{21}

5 incógnitas

C_{11}, C_{21}

Ecuaciones: 5:

$$R_{11} + R_{12} = 5.322 \Omega$$

$$R_{21} + C_{21} = 81'11 \times 10^{-6}$$

$$R_{12} + C_{11} = 81'11 \times 10^{-6}$$

$$[1] \quad \frac{1}{2\pi(R_{21} + R_{12})C_{21}} = 9 = \frac{1 + R_{21}}{2\pi(R_{21} + R_{12}) \cdot 81'11 \times 10^{-6}} = \frac{1}{2\pi \left[1 + \frac{R_{12}}{R_{21}}\right] \cdot 81'11 \times 10^{-6}}$$

$$\frac{1}{2\pi(R_{11} + R_{12})C_{11}} = 22.570 \text{ rad} = \frac{1}{2\pi \cdot \frac{R_{11} R_{12}}{R_{11} + R_{12}} \cdot 81'11 \times 10^{-6}} = \frac{(R_{11} + R_{12})}{2\pi \cdot R_{11} \cdot 81'11 \times 10^{-6}}$$

$$22.570 \text{ rad} = \frac{5.322}{2\pi \cdot R_{11} \cdot 81'11 \times 10^{-6}} \Rightarrow R_{11} = \frac{5.322}{22.570 \cdot 2\pi \cdot 81'11 \times 10^{-6}}$$

$$\boxed{R_{11} = 462'88 \Omega} \Rightarrow R_{12} = 5.322 - 462'88 = \underline{\underline{4.859'2}}$$

$$\boxed{R_{12} = 4.859'2 \Omega}$$

$$[2] \quad \left(1 + \frac{R_{12}}{R_{21}}\right) = \frac{1}{2\pi \cdot 9 \cdot 81'11 \times 10^{-6}} = 218 \Rightarrow$$

$$\frac{R_{12}}{R_{21}} = 217 \Rightarrow R_{21} = \frac{R_{12}}{217} = \underline{\underline{22'39 \Omega}}$$

$$R_{21} C_{21} = 81'11 \times 10^{-6} \Rightarrow C_{21} = \frac{81'11 \times 10^{-6}}{22'39} = \underline{\underline{3'6 \mu F}}$$

$$R_{12} C_{11} = 81'11 \times 10^{-6} \Rightarrow C_{11} = \frac{81'11 \times 10^{-6}}{4.859'2} = \underline{\underline{16'7 \text{ nF}}}$$

SVL 00/18

VALORES CONSIDERADOS

$$f_{p1} = 9 \text{ Hz} \quad \text{y} \quad f_{p2} = 22.57 \text{ Hz}$$

$$R_{11} = 462'88 \Omega$$

$$C_{21} = 3'6 \mu\text{F}$$

$$R_{12} = 4.859'2 \Omega$$

$$C_{11} = 16'7 \text{ nF}$$

$$R_{22} = (2 \text{ M}\Omega) \\ (\text{dato})$$

$$R_{21} = 22'39 \Omega$$

Segunda opaci $f_{p1} = 22.570 \text{ Hz}$ $f_{p2} = 9 \text{ Hz}$

$$R_{11} + R_{12} = 5.32 \Omega$$

$$R_{21} C_{21} = R_{12} \times C_{11} = 81'11 \times 10^{-6}$$

$$\frac{1}{2\pi \left[1 + \frac{R_{12}}{R_{21}} \right] \times 81'11 \times 10^{-6}} = 22.570$$

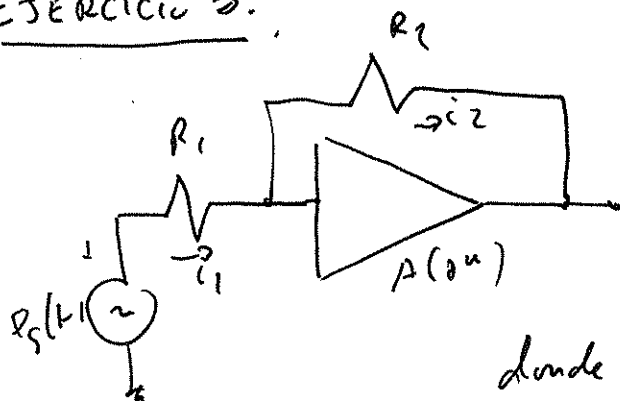
$$\frac{R_{11} + R_{12}}{2\pi \times R_{11} \times 81'11 \times 10^{-6}} = 9 \Rightarrow R_{11} = \frac{5.322}{2 + \pi \times 9 \times 81'11 \times 10^{-6}}$$

$$R_{11} = 1'16 \text{ Meg} \Rightarrow \text{IMPOSIBLE}$$

ya que $R_{11} + R_{12} = 5.322 \Omega$, por tanto si
opaci es inviable.

$$\underline{R_{22} C_{21} + 8'1 \times 10^{-6}} = \left(\frac{2.507'0}{5322} \right) \cdot R_{11} \approx 8'1 \times 10^{-6}$$

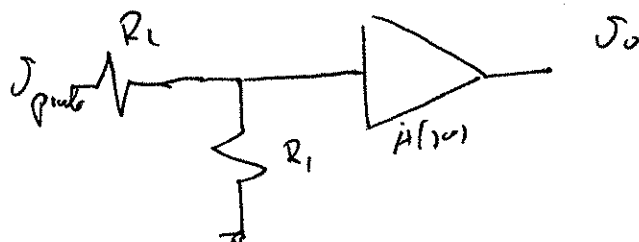
$$R_{22} C_{21} + 8'1 \times 10^{-6} = 3'817 \times 10^{-6} - R_{11}$$

EXERCICIO 5.

$$A(j\omega) = \frac{A_0}{(1 + j\frac{\omega}{\omega_c})}$$

donde $A_0 = 50$ $\omega_c = 2\pi \text{ kc}$ $f_c = 100 \text{ kHz}$

ESTABILIDAD:



$$\frac{v_o}{v_{probe}} = \frac{R_1}{R_1 + R_2} \cdot A(j\omega) = \frac{R_1}{R_1 + R_2} \cdot \frac{A_0}{1 + j\frac{\omega}{\omega_c}}$$

condición de argumento $\omega = 0$

condición de módulo

$$A_0 \cdot \frac{R_1}{R_1 + R_2} < 1 \Rightarrow \text{estable}$$

$$R_1 = 1 \text{ k} \quad \text{y} \quad R_2 = 10 \text{ k} \quad \Rightarrow \quad \frac{R_1}{R_1 + R_2} = \frac{1 \text{ k}}{10 \text{ k}}$$

$$\frac{50 \times}{10} < 1 \Rightarrow \text{estable.}$$



UNIVERSIDAD DE LA RIOJA

CENTRO DE ENSEÑANZAS
CIENTÍFICAS Y TÉCNICAS

Curso..... Nº..... Titulación.....

Nombre.....

Asignatura..... Fecha.....

$$A = \frac{A_0}{1 + \beta \frac{u}{u_c}}$$

$$\frac{A G_1}{(G_1 + G_2) - G_2 \beta} = \frac{A_0 G_1}{1 + \beta \frac{u}{u_c}} = \frac{A_0 G_1}{(G_1 + G_2) \left(1 + \beta \frac{u}{u_c}\right) - G_2 \beta}$$

$$\frac{A_0 G_1}{(G_1 + G_2) + \beta \frac{u}{\frac{u_c}{G_1 + G_2}} - G_2 \beta} = \frac{A_0 G_1}{\left[(G_1 + G_2) - G_2 \beta\right] + \beta \frac{u}{\frac{u_c}{G_1 + G_2}}}$$

$$= \frac{A_0 G_1}{(G_1 + G_2) - G_2 \beta} \times \frac{1}{1 + \beta \frac{u}{\frac{u_c}{(G_1 + G_2) - G_2 \beta}}}$$

$$\frac{t_c}{\left(\frac{G_1 + G_2}{G_1 + G_2 - G_2 \beta}\right)} = \frac{t_c \cdot \frac{G_1 + G_2 - G_2 \beta}{G_1 + G_2}}{t_c \left(1 - \frac{G_2}{G_1 + G_2} \beta\right)}$$

$$\frac{A_0}{1 + \beta}$$

$$\frac{\frac{1}{R_2}}{\frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_1}} = \frac{\frac{1}{R_1}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}}$$

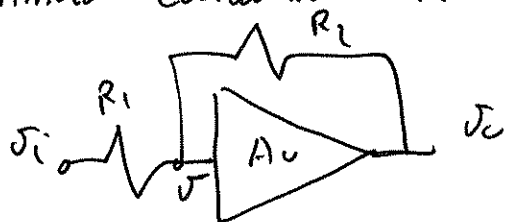
$$\boxed{t_c \left(1 - \frac{R_1}{R_1 R_2} A_0\right)}$$

JULIO/08



Si el circuito es estable, vamos a calcular la función de transferencia.

Primero calcularemos la ganancia en continua en lazo cerrado



$$v \left(G_1 + G_2 \right) - G_1 v_i - G_2 v_o = 0 \quad \text{pero } v = \frac{v_o}{A_v}$$

$$\frac{v_o}{A_v} (G_1 + G_2) - G_1 v_i - G_2 v_o = 0$$

Agrupando términos:

$$v_o \left[\frac{G_1 + G_2}{A_v} - G_2 \right] = G_1 v_i$$

$$\frac{v_o}{v_i} = \frac{G_1}{\frac{G_1 + G_2}{A_v} - G_2} = A_v \frac{G_1}{G_1 + G_2 - G_2 A_v} = A_v + \frac{1}{1 + \frac{G_2}{G_1} (1 - A_v)}$$

$$\frac{v_o}{v_i} = A_v + \frac{1}{1 + (A_v - 1) \frac{R_1}{R_2}}$$

$$\frac{v_o}{v_i} = A_v \frac{G_1}{G_1 + G_2 (1 - A_v)} = \frac{A_v}{1 + \frac{R_1}{R_2} (1 - A_v)}$$

$$\text{G A N A N C I A E N C O N T I N U A : } \frac{A_v}{1 + \frac{R_1}{R_2} (1 - A_v)}$$



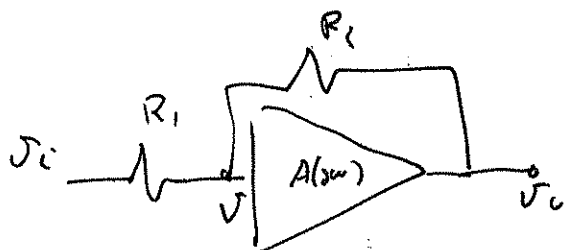
UNIVERSIDAD DE LA RIOJA

CENTRO DE ENSEÑANZAS
CIENTÍFICAS Y TÉCNICAS

Curso..... Nº..... Titulación.....

Nombre.....

Asignatura..... Fecha.....



$$\frac{v_i - v}{R_1} = \frac{v - v_o}{R_2}$$

$$v = \frac{v_o}{A(v_i)}$$

$$v_i - v = \frac{R_1}{R_2} [v - v_o]$$

$$v \left[\frac{R_1}{R_2} + 1 \right] = v_i + \frac{R_1}{R_2} v_o$$

$$\frac{v_o}{A(v_i)} \left[\frac{R_1}{R_2} + 1 \right] = v_i + \frac{R_1}{R_2} v_o$$

$$v_o \left[\frac{R_1}{R_2} \left(\frac{1}{A(v_i)} - 1 \right) \right]$$

$$v (G_1 + G_2) - G_1 v_i - G_2 v_o = 0$$

$$\frac{v_o}{A} (G_1 + G_2) - G_1 v_i - G_2 v_o = 0$$

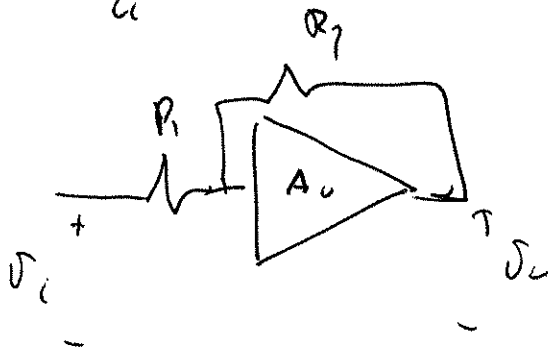
$$v_o \left[\frac{G_1 + G_2}{A} - G_2 \right] = G_1 v_i$$

$$\frac{v_o}{v_i} = \frac{G_1}{\frac{G_1 + G_2}{A} - G_2} = \frac{G_1}{\frac{G_1}{A} + G_2 \left(\frac{1}{A} - 1 \right)} = \frac{1}{\frac{1}{A} + \frac{R_1}{R_2} \left(\frac{1}{A} - 1 \right)}$$

$$\frac{v_o}{v_i} = \frac{R_2}{R_1} A \frac{1}{1 - A \left(\frac{R_1}{R_2} - 1 \right)}$$

JUZ 09/20

$$Z_i = \frac{v_i}{i_i}$$



$$\frac{v_o}{v_i} = \frac{A_o}{1 + \frac{R_1}{R_2}(1 - A_o)}$$

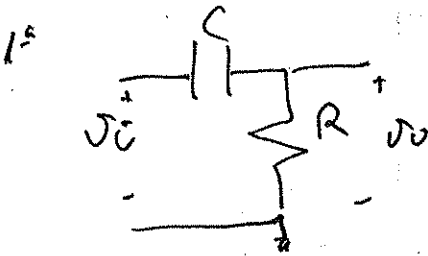
$$i_i = \frac{v_i - v_o/A_o}{R_1} = \frac{v_i - \frac{1}{1 + \frac{R_1}{R_2}(1 - A_o)} v_i}{R_1}$$

$$i_i = \frac{v_i \left(1 - \frac{1}{1 + \frac{R_1}{R_2}(1 - A_o)} \right)}{R_1} = \frac{v_i \left(\frac{1 - 1 - \frac{R_1}{R_2}(1 - A_o)}{1 + \frac{R_1}{R_2}(1 - A_o)} \right)}{R_1}$$

$$i_i = v_i \frac{\frac{+ \frac{R_1}{R_2}(A_o - 1)}{1 + \frac{R_1}{R_2}(1 - A_o)}}{R_1} = \frac{1}{R_2} \frac{(A_o - 1)}{1 + \frac{R_1}{R_2}(1 - A_o)}$$

$$\frac{R_2 \left(1 - \frac{R_1}{R_2}(1 - A_o) \right)}{A_o - 1} = \frac{R_2}{A_o - 1} - R_1$$

$$\frac{v_i}{i_i} = \frac{R_2}{A_o - 1} - R_1$$

EJERCICIO 2.

$$\frac{V_o}{V_i}(j\omega) = \frac{j\frac{\omega}{\omega_n}}{1 + j\frac{\omega}{\omega_n}} \quad \omega_n = \frac{1}{RC}$$

$$\arg \frac{V_o}{V_i}(j\omega) = 90^\circ - \arctan \frac{\omega}{\omega_n}$$

$$90^\circ - \arctan \frac{\omega}{\omega_n} < 2$$

$$\arctan \frac{\omega}{\omega_n} < 88^\circ$$

$$\frac{\omega}{\omega_n} < 28'6''$$

$$\frac{1}{f_n} < 28'6'' \Rightarrow$$

$$f_n > \frac{A}{28'6''} = \frac{10.000}{28'6''} = 349'2'' \text{ Hz}$$

$$\omega = 2\pi f = \frac{1}{RC}$$

$$f_n < 349'3'' \text{ Hz}$$

$$f_n = \frac{1}{2\pi RC}$$

$$\frac{1}{2\pi RC} < 349'2'' \text{ Hz} \Rightarrow$$

$$C > \frac{1}{2\pi R \cdot 349'2''} = \frac{1}{2\pi \cdot 1000 \cdot 349'2''}$$

$$\Rightarrow C > 455'7'' \text{ pF}$$

$$\left(\frac{A_0}{1 + \frac{\omega}{\omega_n}} \right)^2$$

$$\left(\frac{A_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_n} \right)^2}} \right)^2$$

$$\left(\frac{A_0}{1 + \frac{\omega}{\omega_n}} \right)^2 = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_n} \right)^2}}^2$$

2ª PARTE

$$f_c = 5 \text{ MHz.}$$

o

$$1 \text{ MHz.}$$

n etapas en cascade.

$$\frac{V_o}{V_i} = \frac{A_B^n}{\left(1 + j \frac{\omega}{\omega_0}\right)^n}$$

$$\arg \frac{V_o}{V_i} = 0 - n \arctan \frac{\omega}{\omega_0}$$

$$\left| \arg \frac{V_o}{V_i} \right| = n \arctan \frac{\omega}{\omega_0} \leq 2^\circ$$

$$\boxed{\arctan \frac{f}{f_0} < \frac{2^\circ}{n}}$$

Si deseamos que para una entrada de 0'2 V. tengamos a la salida

$$1 \text{ V.} \Rightarrow \text{GAINARACION } \frac{1 \text{ V}}{0'2} = 50$$

$$\text{Es decir } A_B^n = 50 \Rightarrow A_0 = \sqrt[n]{50}$$

(3)

$$f_c = A_B \cdot f_B \Rightarrow f_B = \frac{f_c}{A_B}$$

$$\arctan \frac{f}{f_0} = \arctan \frac{f}{\frac{f_c}{A_0}} = \arctan A_0 \cdot \frac{f}{f_c} = \arctan A_0 \cdot \frac{f}{f_c}$$

$$\arctan A_0 \cdot \frac{f}{f_c} < \frac{2^\circ}{n}$$

n	$A_0 = \sqrt[n]{50}$	$\arctan A_0 \cdot \frac{f}{f_c} = \arctan \frac{A_0 \cdot f}{f_c}$
2	2'07	1'6 < 1° no
3	3'684	0'844 < 3/3 (no)
4	2'659	0'6 = 2/4 = 0'5
5	2'1462	0'5 = 2/5 = 0'4
6	1'919	0'43 = 2/6

para (3)

NOTA: PARA 2° ES NECESARIO UN NUMERO EXCESIVO DE ETAPAS
PARA 3° SON NECESARIAS 3 ETAPAS



(4)

Con tres etapas:

GAMMA DE CADA ETAPA: $\sqrt[3]{50} = 3'674$

ANCHO DE BANDA DE CADA ETAPA:

$$3'674 \cdot f_B = f_2$$

$$f_B = \frac{5 \text{ MHz}}{3'674} = 1'36 \text{ MHz}$$

ANCHO DE BANDA DEL CIRCUNTO:

$$\left| \frac{50}{\left(1 + j \frac{\omega}{\omega_0}\right)^3} \right|_{\omega = \omega_{BW}} = \frac{50}{\sqrt{2}}$$

$$\left[\frac{1}{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2} \right]^{3/2} = \frac{1}{\sqrt{2}}$$

$$\left(1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2\right)^{3/2} = 2^{1/2}$$

$$\left[1 + \left(\frac{\omega_{BW}}{\omega_0}\right)^2\right]^3 = 2$$

$$1 + \left(\frac{\omega_{BW}}{\omega_0}\right)^2 = \sqrt[3]{2} = 1'259$$

$$\left(\frac{\omega_{BW}}{\omega_0}\right)^2 = 0'259$$

$$\frac{\omega_{BW}}{\omega_0} = 0'509 \Rightarrow$$

$$f_{BW} = 693 \text{ kHz}$$

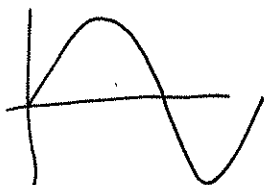
$$f_{BW} = 0'509 \times f_0 =$$

JUL 00/6

$$\arg \frac{\Phi}{1 + \frac{f}{f_{\text{BW}}}} = 0 - \arctan \frac{f}{f_{\text{BW}}}$$



A la salida



$$\frac{d(E_m \sin \omega t)}{dt} = E_m \omega \cos \omega t$$

$$E_m = 10\sqrt{2}$$

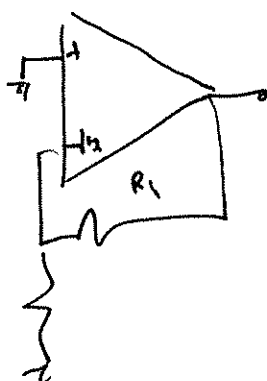
$$\frac{dV}{dt} \bigg|_{\max} = 5 \text{ R.m.s.} = E_m \omega = 10\sqrt{2} \times 2\pi \times 20.000 = 1'77 \text{ V}/\mu\text{s}$$

$$0'5 \times 10^6 = E_m + 2\pi \times 20.000 \Rightarrow E_m = 3'98 \text{ V}$$

$$E_{\text{entrada}} \quad E_{\text{of entrada}} = \underline{56 \text{ mV}}$$

Maxim vel de cortina debido a la offset tension:

$$\text{offset} \approx 5 \text{ mV} \times 3'68 \times 2 =$$



$$1 + \frac{R_B}{R_C} = 3'68$$

$$2'68 \times 2 = 5'36$$

$$\frac{R_B}{R_C} = 2'68 \Rightarrow$$

$$2'7 \text{ K}$$

$$R_C = 2'68 R_C$$

$$\begin{aligned} R_B &= 27 \text{ K} \\ R_C &= 10 \text{ K} \end{aligned}$$

$$\frac{15}{R_C + R_C} = 1 \Rightarrow$$

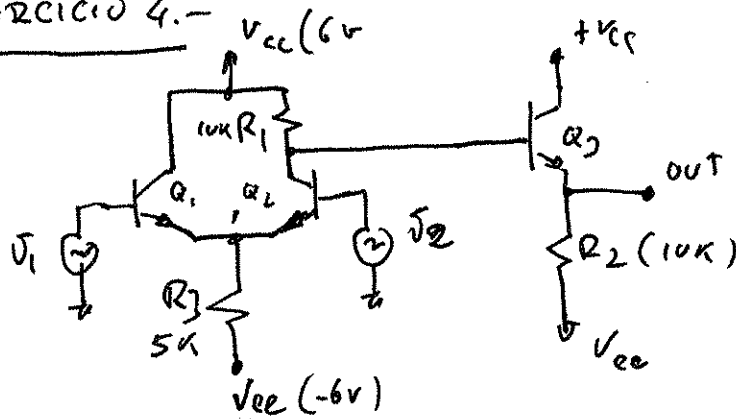
$$R_C + R_C > 15 \text{ K}$$

$$R_C = 2'78 R_C$$

15

(15K)

EJERCICIO 4.-



$$V_{BEQ1} \approx V_{BEQ2} = 0.7V$$

$$\beta_{F1} = \beta_{F2} = 100 \quad (\text{para cálculos de corrientes y tensiones del p.a. } \beta \rightarrow \infty)$$

1.-) En ausencia de señal $V_1 = V_2 = 0$.

Si los transistores son iguales y están a la misma T° , $\Rightarrow$ si $V_1 = V_2 = 0 \Rightarrow$

$$V_{BEQ1} = V_{BEQ2} \Rightarrow I_{C1} = I_{C2} = I_{R3}/2$$

$$I_{R3} = \frac{0 - 0.7 - (-6)}{5k} = \frac{6 - 0.7}{5k} = 1.06 \text{ mA} \Rightarrow I_{CQ1} = I_{CQ2} = 0.53 \text{ mA}$$

$$V_{CEQ1} = 6 - (-0.7) = 6.7V$$

$$V_{C2} = 6 - R_1 I_{C2} = 6 - 10k \cdot 0.53 \cdot 10^{-3} = 0.7V \Rightarrow V_{CEQ2} = 0.7 - (-0.7) = \underline{\underline{1.4V}}$$

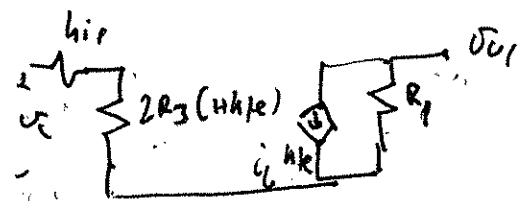
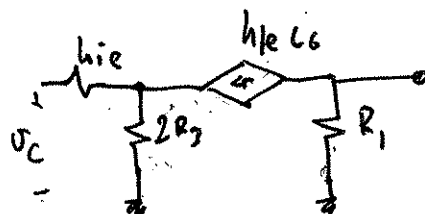
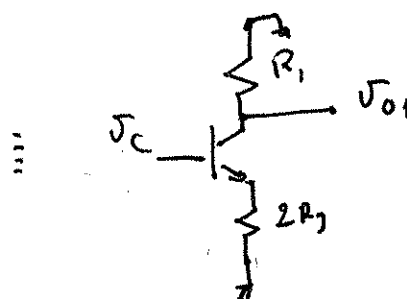
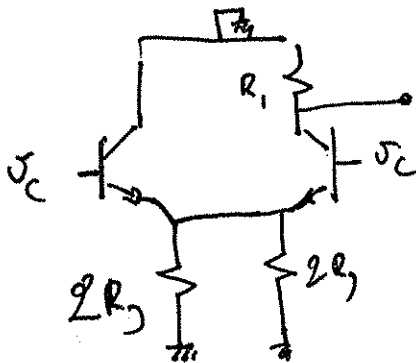
$$V_{E3} = 0V$$

$$I_{R2} = \frac{0 - (-6)}{10k} = 0.6 \text{ mA}$$

$$V_{CE3} = 6 - 0 = 6V$$

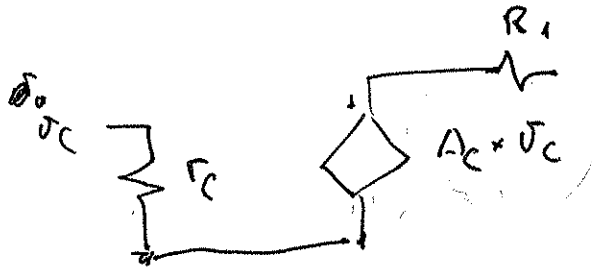
CIRCUITO DE ACTUADOR EN MODOS COMÚN

ETAPA DIFERENCIANTE

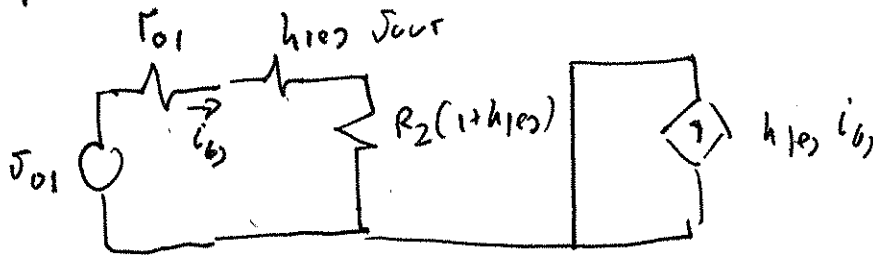
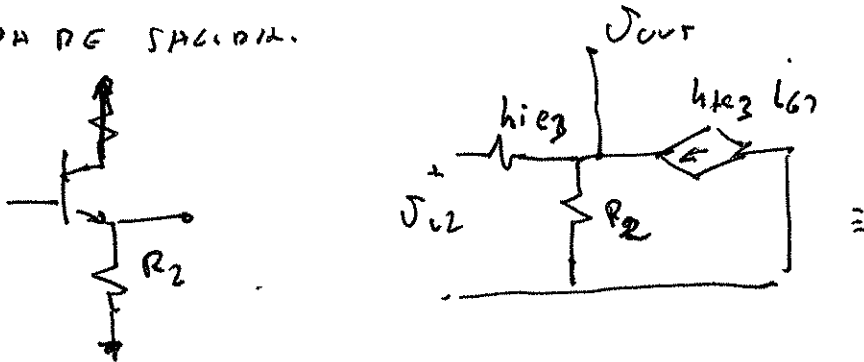


$$\frac{V_c}{I_c} = h_{ie} + 2R_2(1+h_{fe}) = r_c$$

$$V_{o1} = - \frac{R_1 + h_{fe} \cdot \frac{V_c}{I_c}}{h_{ie} + 2R_2(1+h_{fe})}$$

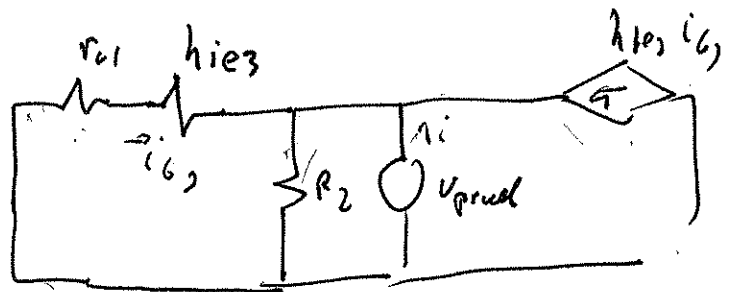


ETAPA DE SAÍDA.



$$\frac{V_{out}}{V_{o1}} = \frac{R_2(1+h_{fe})}{r_{c1} + h_{fe} + R_2(1+h_{fe})} \approx 1$$

$$Z_o \approx \frac{V_{prucl}}{i_{prucl}}$$



$$i_{b3} = - \frac{V_{prucl}}{r_{c1} + h_{fe}}$$

$$h_{fe} \cdot \frac{V_{prucl}}{R_2} + i_{prucl} + h_{fe} i_{b3} = 0$$

$$- \frac{V_{prucl}}{r_{c1} + h_{fe}} - \frac{V_{prucl}}{R_2} + i_{prucl} - h_{fe} \frac{V_{prucl}}{r_{c1} + h_{fe}} = 0$$

50/100/100

$$i_{prueba} = I_{prueba} \left[\frac{1}{r_{o1} + h_{ie3}} + \frac{h_{fe3}}{r_{o1} + h_{ie3}} + \frac{1}{R_2} \right]$$

$$\frac{I_{prueba}}{i_{prueba}} = \frac{1}{\frac{1}{R_2} + \frac{1}{r_{o1} + h_{ie3}} (1 + h_{fe3})} = R_2 || \frac{r_{o1} + h_{ie3}}{(1 + h_{fe3})}$$

Conclusión:

2ª Etapa: ganancia ≈ 1 $\frac{R_2 (1 + h_{fe3})}{r_{o1} + h_{ie3} + R_2 (1 + h_{fe3})}$

Impedancia de salida: $R_2 || \frac{r_{o1} || h_{ie3}}{1 + h_{fe3}}$

Por tanto:

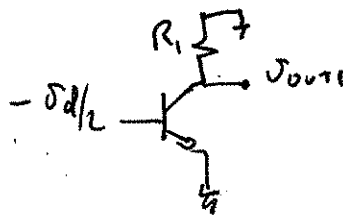
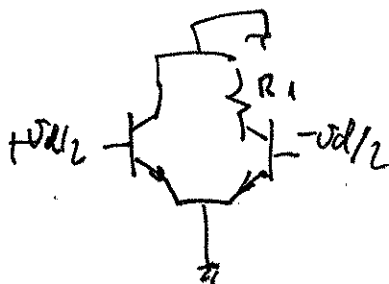
$$A_c = \frac{R_1 h_{fe1}}{h_{ie1} + 2 R_2 (1 + h_{fe1})} \cdot \frac{R_2 (1 + h_{fe3})}{r_{o1} + h_{ie3} + R_2 (1 + h_{fe3})} \quad r_{o1} \approx R_1$$

$$r_c = h_{ie1} + 2 R_2 (1 + h_{fe1}) \quad \begin{matrix} (h_{ie1} = h_{ie2}) \\ h_{fe1} = h_{fe2} \end{matrix}$$

$$Z_c = R_2 || \frac{r_{o1} || h_{ie3}}{1 + h_{fe3}}$$

Ad:

Circuito equivalente en pequeña señal modo diferencial (1ª Etapa)



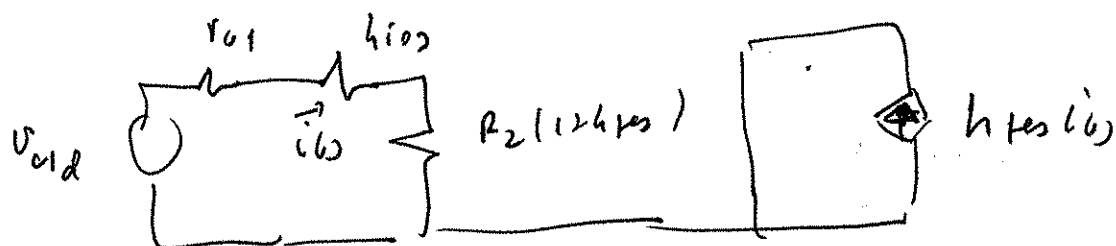
$$Z_{id} = 2 h_{ie2} \approx 2 h_{ie1}$$

$$v_{out1} = -h_{fe2} R_1 i_{b2} = -\frac{v_d}{2} \cdot \frac{R_1 h_{fe2}}{h_{ie2}} \Rightarrow \frac{v_{out1}}{v_d} = -\frac{R_1 h_{fe2}}{2 h_{ie2}}$$

$$v_{out1} = -h_{fe2} R_1 i_{b2} = h_{fe2} i_{b2} R_1$$

30/06/15

Por tanto la ganancia conjunta de los dos etapas:



igual que en el caso anterior.

$$A_d = \frac{2 R_1 h_{fe1}}{h_{ie1}} \times \frac{R_2 (1 + h_{fe2})}{R_{01} + h_{ie2} + R_2 (1 + h_{fe2})}$$

$$\Gamma_d = 2 h_{ie2} = 2 h_{ie1}$$

EVALUACIÓN DE LOS PARÁMETROS

$$h_{fe1} \approx h_{fe2} \approx h_{fe3} = 100$$

$$h_{ie1} \approx h_{ie2} = \frac{V_T}{I_{CQ1}} \times \beta_F = \frac{25 \text{ mV}}{0.53 \text{ mA}} \times 100 = 4.716 \Omega$$

$$h_{ie3} \approx \frac{V_T}{I_{CQ3}} \times \beta_F = \frac{25 \text{ mV}}{0.6 \text{ mA}} \times 100 = 4.166 \Omega$$

$$A_c = \frac{10 \text{ k} \times 100}{4.716 + 2 \times 5.000 \times 101} \times \frac{10 \text{ k} \times 101}{10 \text{ k} + 4.166 + 10.000 (101)}$$

$$A_c = 0.98 \times 0.976 = 0.966 \quad \boxed{A_c = 0.966} \approx 1$$

$$\Gamma_c = 4.716 + 2 \times 5000 \times 101 \approx 1.01 \text{ M}\Omega$$

$$\Gamma_d \approx 2 h_{ie1} = 9.432 \Omega$$

$$Z_o = R_2 \parallel \frac{\Gamma_{01} (1 + h_{fe3})}{(1 + h_{fe3})} = 10 \text{ k} \parallel \frac{2940}{101} \approx 29 \Omega$$

$$A_d \approx 1.94$$

$$V_{out} \text{ para } V_{CE} = 2 = 1.94 \times 3000 / 15$$

(10k)(10k)

$(10k)(10k) + 2(10k)(20k)$

$\frac{E_{out}}{5k + 20k} =$

$\frac{5}{25} = 12$