

**Sistemas Lineales 2**  
**Examen, 21 de diciembre del 2005**

**Te solicitamos:**

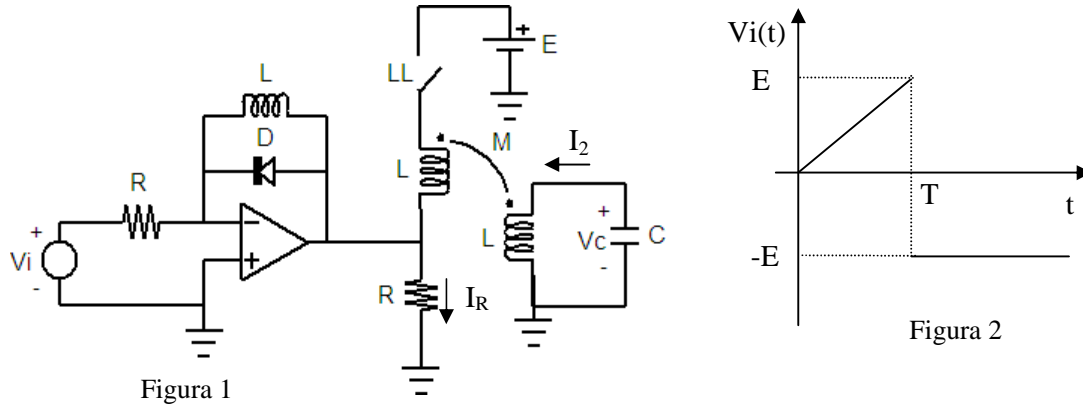
- **poner nombre y apellido** en todas las hojas.
- **recuadrar las respuestas** correspondientes a las distintas partes de los ejercicios.
- **resolver problemas diferentes en hojas separadas.**

Se recuerda que la prueba es individual y **dura 3 horas**. No olvides de administrar el tiempo de la mejor manera. Para pasar a la instancia de oral es necesario tener al menos un ejercicio completo. Se sugiere justificar o explicar cada uno de los pasos realizados. Sólo se responderán dudas sobre la letra.

Muchas gracias por tu colaboración y buena suerte!!!

## Ejercicio 1

Se considera el circuito de la figura 1, con el operacional ideal trabajando en zona lineal. La llave LL permite conectar la fuente de continua al primario del transformador simple. La fuente  $v_i(t)$  se grafica en la figura 2.



En el instante inicial todas las componentes se encuentran en reposo salvo el condensador que presenta una carga inicial  $V_{co}$ . La llave se encuentra **abierta**.

- Hallar y graficar el voltaje en el condensador  $v_c(t)$  y la corriente por la resistencia  $i_R(t)$  hasta el instante  $t=T = \frac{3p}{2}\sqrt{LC}$
- Calcular  $i_2(T)$

En  $t=T = \frac{3p}{2}\sqrt{LC}$  se **cierra** la llave LL.

- A partir de dicho instante, hallar el voltaje en el condensador  $v_c(t)$  y la corriente por la resistencia  $i_R(t)$

**Justifique** claramente como trabaja con el diodo D.

## Ejercicio 2

a) En el circuito de la figura 1 hallar  $V_{out}$  en función de  $V_A$ ,  $V_B$ ,  $V_C$ ,  $V_D$ .

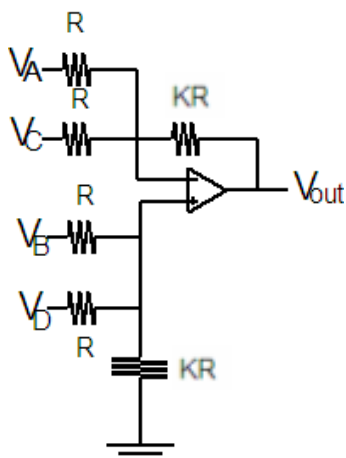


Figura 1

b) En el circuito de la figura 2 hallar  $V_A$ ,  $V_B$ ,  $V_C$ ,  $V_D$  en función de  $V_1$  y  $V_2$  en Laplace.

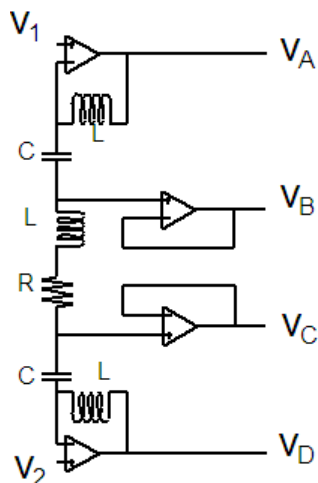


Figura 2

c) Estudiar la estabilidad del siguiente circuito (figura 3) usando el criterio de Nyquist sabiendo que  $(L/R)^2 = LC$ .

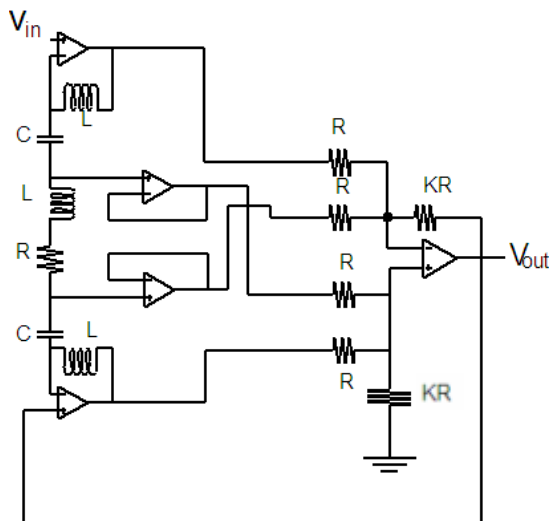
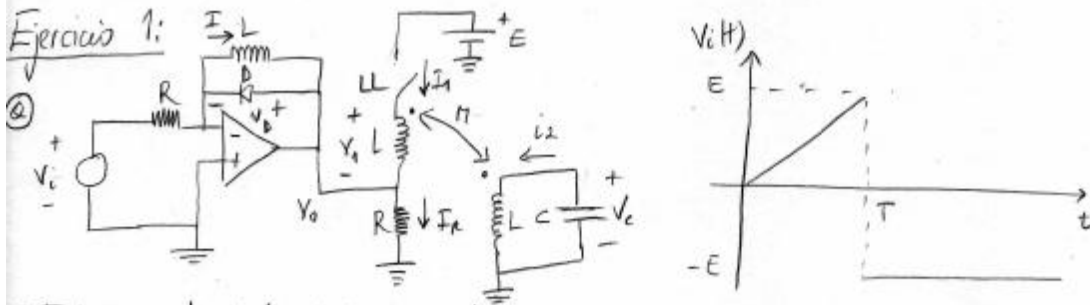


Figura 3

## SISTEMAS LINEALES 2: DICIEMBRE 2005

①

Ejercicio 1:



Estudio a partir del instante inicial. La llave  $L$  está abierta, y el condensador cargado a  $V_{co}$ .

Para la primera etapa suponemos D OFF  $\Rightarrow V_o = -\frac{L}{R} \dot{V}_i$  con  $V_i(s) = \frac{E}{Ts^2}$

$$\Rightarrow V_o = -\frac{L}{R} \frac{E}{Ts} \Rightarrow v_o(t) = -\frac{L}{R} \frac{E}{T} Y(t)$$

Verifico el supuesto del diodo:  $v_o(t) = V_o - 0 = -\frac{L}{R} \frac{E}{T} Y(t) < 0$

$$i_R(t) = \frac{v_o(t)}{R} \Rightarrow \boxed{i_R(t) = -\frac{L}{R^2} \frac{E}{T} Y(t)}$$

Planteando los ecuaciones del transformador simple ( $I_1 = 0$  por  $L$  abierta y  $V_2 = V_c$ )

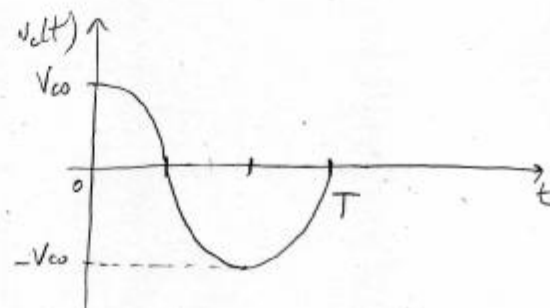
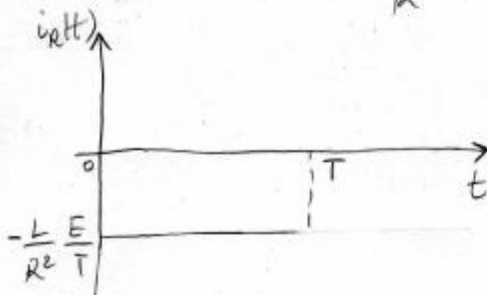
$$\Rightarrow V_1 = M s I_2 \quad -I_2 = [V_c - \frac{V_{co}}{s}] C s \Rightarrow I_2 = -V_c C s + V_{co} C$$

$$V_c = L s I_2$$

$$\Rightarrow V_c = L C V_{co} s - L C s^2 V_c \Rightarrow V_c = \frac{V_{co} s}{s^2 + \frac{1}{LC}} \Rightarrow \boxed{v_c(t) = V_{co} \cos\left(\frac{t}{\sqrt{LC}}\right) Y(t)}$$

El transitorio termina para  $T = \frac{3\pi}{2} \sqrt{LC}$

$$\Rightarrow v_c(T) = 0, \quad i(T) = \frac{E}{R}, \quad i_1(T) = 0$$



$$b) i_2(t) = -C \frac{dv_c}{dt} = \sqrt{\frac{C}{L}} V_{co} \sin\left(\frac{t}{\sqrt{LC}}\right) \gamma(t) \quad (2)$$

$$\Rightarrow i_2(T) = -\sqrt{\frac{C}{L}} V_{co} = i_{L0}$$

c) Estudiar para  $t' = t - T \geq 0$ . he llave LL está ahora anclada.  $V_c(s) = -\frac{E}{s}$   
 Para la primera etapa supongo D ON  $\Rightarrow n_0(t') = 0$  para la tensión inicial  
 y el voltaje impuesto por el diodo.

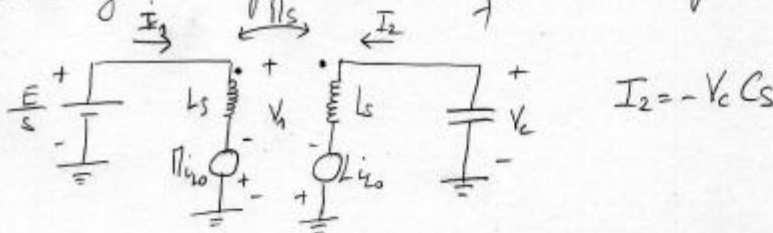
$$\text{Verifico el supuesto del diodo: } i_D(t') = i(t') + \frac{0 - n_0(t')}{R} = i(t') + \frac{E}{R}$$

$i(t)$  es la corriente por la bobina L, que es constante e igual al dato pero  $i(T) = \frac{E}{R}$

$$\Rightarrow i_D(t') = \frac{2E}{R} > 0$$

$$\Rightarrow i_R(t') = 0$$

Para la segunda etapa el circuito equivalente en Laplace es el siguiente:



$$\frac{E}{s} = Ls I_1 + Ms I_2 - \pi i_{L0} = Ls I_1 - \pi Cs^2 V_c - \pi i_{L0} \Rightarrow I_1 = \frac{\frac{E}{s} + \pi i_{L0} + \pi Cs^2 V_c}{Ls}$$

$$V_c = -LCs^2 V_c - L i_{L0} + Ms I_1 = -LCs^2 V_c - L i_{L0} + \frac{\pi}{L} \frac{E}{s} + \frac{\pi^2}{L} i_{L0} + \frac{\pi^2}{L} Cs^2 V_c$$

$$\Rightarrow V_c = -\frac{i_{L0}}{C} \frac{1}{s^2 + \frac{L}{C(L^2 - \pi^2)}} + \frac{\pi}{(L^2 - \pi^2)C} \frac{E}{s(s^2 + \frac{L}{C(L^2 - \pi^2)})}$$

Antitransformado:

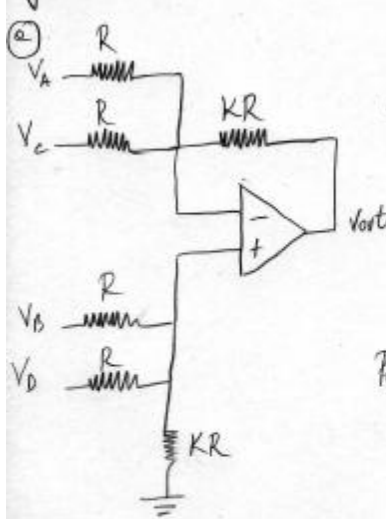
$$v_c(t') = -i_{L0} \sqrt{\frac{L^2 - \pi^2}{LC}} \sin\left(\sqrt{\frac{L}{C(L^2 - \pi^2)}} t\right) + \frac{\pi E}{\sqrt{LC(L^2 - \pi^2)}} \int_0^{t'} \sin\left(\sqrt{\frac{L}{C(L^2 - \pi^2)}} \gamma\right) d\gamma$$

$$\Rightarrow v_c(t') = V_{co} \sqrt{\frac{L^2 - n^2}{L^2}} \sin\left(\sqrt{\frac{L}{C(L^2 - n^2)}} t'\right) y(t') + \frac{M E}{L} \left[1 - \cos\left(\sqrt{\frac{L}{C(L^2 - n^2)}} t'\right)\right] y(t')$$

Se verifica que  $v_c(0) = 0$  como era de esperarse

## Ejercicio 2:

④



Aplico superposición, aplico una entrada con las demás a tierra

Para  $V_A \Rightarrow$   $\Rightarrow V_{outA} = -KV_A$

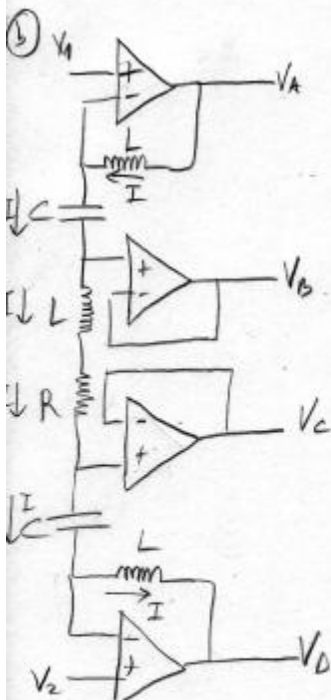
Por simetría  $V_{outC} = -KV_C$

Para  $V_D \Rightarrow$   $\Rightarrow e_+ = \frac{KV_D}{2K+1}$

De las divisiones resistivas  $e_- = \frac{V_{outB}}{2K+1} = e_+ = \frac{KV_D}{2K+1}$

$\Rightarrow V_{outB} = KV_D$  Por simetría  $V_{outD} = KV_D$

Superponiendo:  $V_{out} = K[V_B - V_A + V_D - V_C]$



Como los operacionales son ideales, no toman corriente y por todos los componentes circula una corriente  $I$ .

$\Rightarrow I = \frac{V_1 - V_2}{\frac{2}{Cs} + Ls + R} \Rightarrow I = \frac{(V_1 - V_2)Cs}{LCs^2 + RCs + 2}$

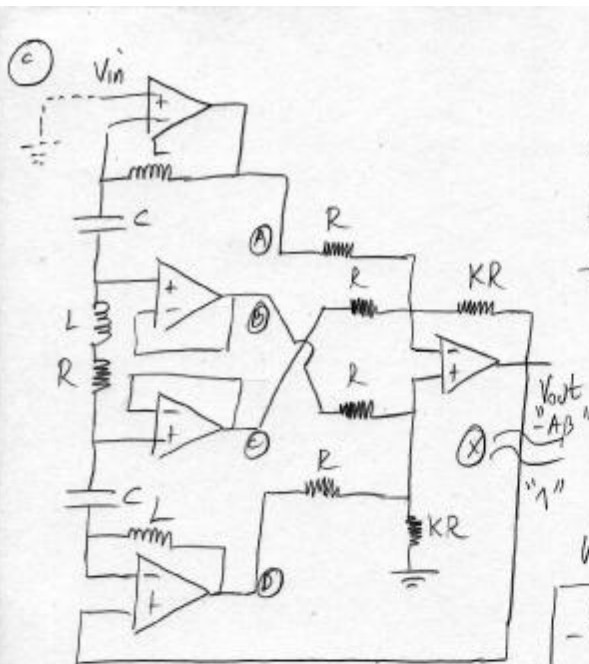
Por otro lado:

$V_A = V_1 + LsI \Rightarrow V_A = V_1 + \frac{(V_1 - V_2)Ls^2}{LCs^2 + RCs + 2}$

$V_B = V_1 - \frac{I}{Cs} \Rightarrow V_B = V_1 - \frac{(V_1 - V_2)}{LCs^2 + RCs + 2}$

$V_C = V_2 + \frac{I}{Cs} \Rightarrow V_C = V_2 + \frac{(V_1 - V_2)}{LCs^2 + RCs + 2}$

$V_D = V_2 - LsI \Rightarrow V_D = V_2 + \frac{(V_1 - V_2)LCs^2}{LCs^2 + RCs + 2}$



Abro el lazo e injecto una señal unitaria en (2). Se que a la vuelta tengo  $-A\beta(s)$ . Utilizando los resultados de la parte (b) tengo en

$$\begin{aligned} \textcircled{A} & \frac{-LCs^2}{LCs^2 + RLs + 2} \\ \textcircled{B} & \frac{1}{LCs^2 + RLs + 2} \\ \textcircled{C} & 1 + \frac{1}{LCs^2 + RLs + 2} \\ \textcircled{D} & 1 - \frac{LCs^2}{LCs^2 + RLs + 2} \end{aligned}$$

Utilizando los resultados de la parte (a)

$$-A\beta(s) = 2K \frac{s^2 + \frac{1}{LC}}{s^2 + \frac{R}{L}s + \frac{2}{LC}}$$

Se cumple  $\left(\frac{L}{R}\right)^2 = LC$  y definiendo  $\omega_0^2 = \frac{1}{LC} \Rightarrow \frac{R}{L} = \omega_0$ .  $A\beta(j\omega) = \frac{-2K(j\omega)^2 + \omega_0^2}{(j\omega)^2 + \omega_0 j\omega + 2\omega_0^2}$

Ceros:  $\pm j\omega_0$  con  $\zeta = 0$ ,  $\omega_n = \omega_0$

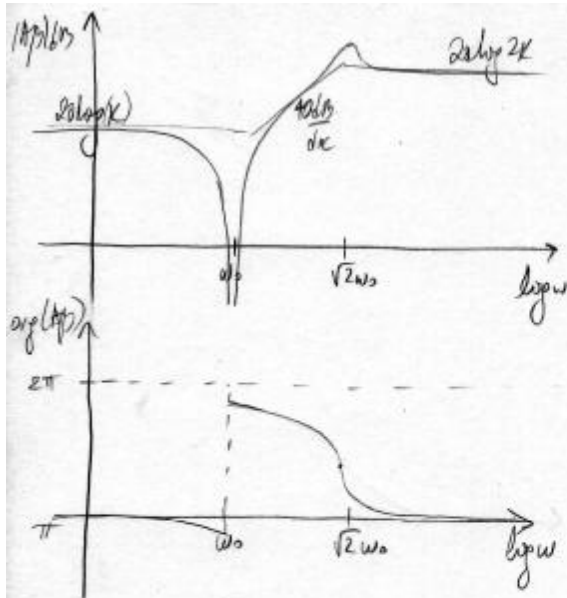
Polos: complejos conjugados,  $\zeta = \frac{1}{\sqrt{2}}$ ,  $\omega_n = \sqrt{2}\omega_0$

Si  $\omega \ll \omega_0 \Rightarrow A\beta(j\omega) \approx -K \Rightarrow \begin{cases} |A\beta|_{dB} \approx 20\log(K) \text{ dB} \\ \arg(A\beta) \approx \pi \end{cases}$

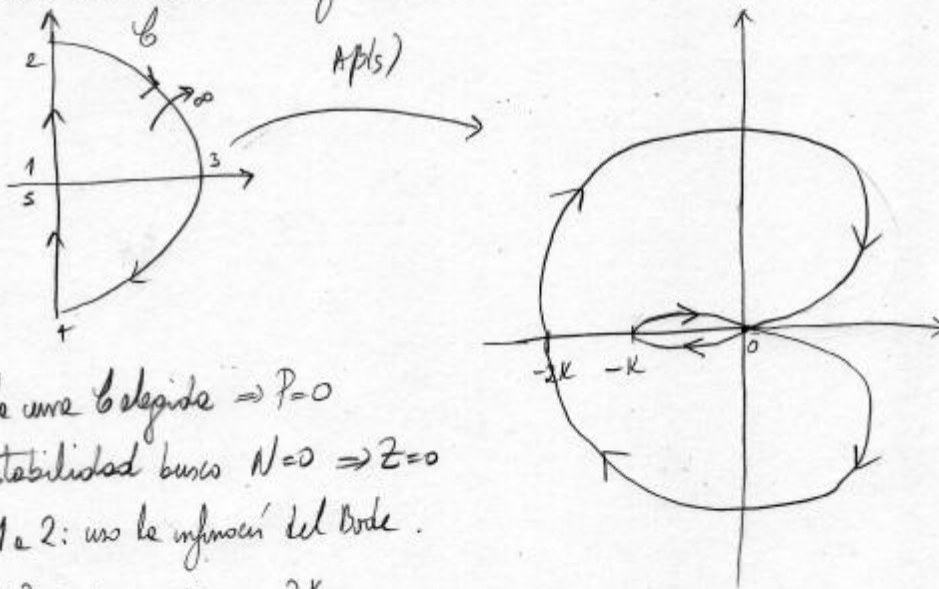
Si  $\omega_0 \ll \omega \ll \sqrt{2}\omega_0 \Rightarrow A\beta(j\omega) \approx \frac{K\omega^2}{\omega_0^2} \Rightarrow \begin{cases} |A\beta|_{dB} \approx 20\log\left(\frac{K}{\omega_0^2}\right) + 40\log\omega \text{ dB} \\ \arg(A\beta) \approx 2\pi \end{cases}$

Si  $\omega \gg \sqrt{2}\omega_0 \Rightarrow A\beta(j\omega) \approx -2K \Rightarrow \begin{cases} |A\beta|_{dB} \approx 20\log(2K) \text{ dB} \\ \arg(A\beta) \approx \pi \end{cases}$





Estudiarías la estabilidad en lazo cerrado mediante el criterio de Nyquist.



Para la curva Colegida  $\Rightarrow P=0$

Para estabilidad bucle  $N=0 \Rightarrow Z=0$

De 1 a 2: uso la información del Bode.

De 2 a 3: se mapea a  $-2K$

El resto: simetría respecto del eje real.

Del diagrama se deduce que  $N=0$  si  $-2K > -1 \Rightarrow K < \frac{1}{2}$

$\Rightarrow$  Si  $\boxed{K < \frac{1}{2}}$  es ESTABLE