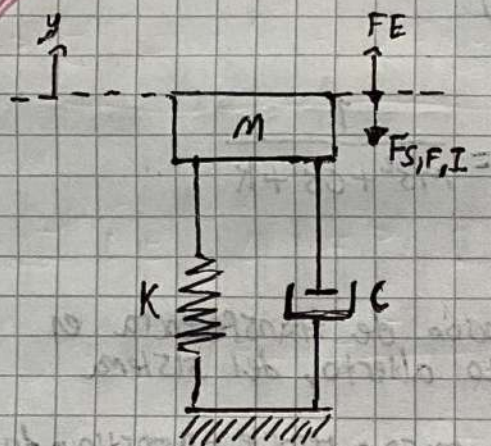


## Parcial 2: Transformada de Fourier y Laplace S/S

① Función de transferencia en lazo abierto del sistema masa, resorte, amortiguador

R1=11



Tenemos

- $m$ : masa
- $K$ : constante del resorte
- $c$ : coeficiente de amortiguamiento
- $F_E$ : fuerza externa aplicada al sistema (entrada)
- $F_s$ : fuerza resorte  $= -K y(t)$
- $F_I$ : fuerza inercial  $= -m y''(t)$
- $F_F$ : fuerza de fricción o amortiguamiento  $= -c y'(t)$

• sabemos que el desplazamiento es  $y(t)$

→ la velocidad es  $= y'(t)$   
la derivada del desplazamiento

→ la aceleración es  $= y''(t)$   
la segunda derivada del desplazamiento

• haciendo la sumatoria de fuerzas que actúan sobre la masa tenemos que:

$$m y''(t) + c y'(t) + K y(t) = F_E(t)$$

esta es la ecuación diferencial de segundo orden que describe el sistema

• aplicamos transformada de laplace a la ecuación:

$$\mathcal{L}\{m y''(t) + c y'(t) + K y(t)\} = \mathcal{L}\{F_E(t)\}$$

$$\rightarrow m \cdot \mathcal{L}\{y''(t)\} + c \cdot \mathcal{L}\{y'(t)\} + K \cdot \mathcal{L}\{y(t)\} = \mathcal{L}\{F_E(t)\}$$

$$\rightarrow \text{sabemos que: } \mathcal{L}\{y''(t)\} = s^2 Y(s), \mathcal{L}\{y'(t)\} = s Y(s), \mathcal{L}\{y(t)\} = Y(s)$$



$$\rightarrow ms^2 Y(s) + Cs Y(s) + K Y(s) = F_E(s)$$

Factorizando  $\Rightarrow Y(s) (ms^2 + Cs + K) = F_E(s)$

• Función de transferencia:

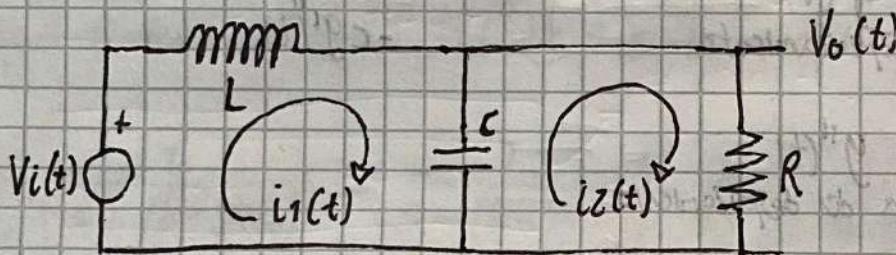
$$G(s) = \frac{Y(s)}{F_E(s)} = \frac{1}{ms^2 + Cs + K}$$

$$\Rightarrow G(s) = \frac{1}{ms^2 + Cs + K}$$

→ función de transferencia en  
lazo abierto, del sistema

masa - resorte - amortiguador

• Ahora halle el sistema equivalente del modelo masa, resorte, amortiguador a partir del cto:



• Primero resolvamos por mallas para encontrar las ecuaciones

$$\rightarrow \text{malla 1: } -V_i(t) + V_L(t) + V_C(t) = 0$$

$$\rightarrow V_i(t) = V_L(t) + V_C(t) \rightarrow V_L(t) = L \frac{di_1(t)}{dt} \quad V_C(t) = \int i_C(t) dt$$

$$\rightarrow V_i(t) = L \frac{di_1(t)}{dt} + \frac{1}{C} \int (i_1(t) - i_2(t)) dt$$

aplicamos laplace

$$V_i(s) = L s I_1(s) + \frac{1}{Cs} (I_1(s) - I_2(s))$$

$$\mathcal{L}\{f(t)\} = s Y(s)$$

$$\mathcal{L}\left\{\int f(t) - g(t) dt\right\}$$

$$\frac{\mathcal{L}\{f(t)\} - \mathcal{L}\{g(t)\}}{s}$$



→ malla 2:  $-V_C(t) + V_R(t) = 0$

$$\rightarrow -\frac{1}{C} \int (i_1(t) - i_2(t)) dt + R i_2(t) = 0$$

aplicando laplace

$$-\frac{1}{Cs} (I_1(s) - I_2(s)) + R I_2(s) = 0$$

$$-\frac{I_1(s)}{Cs} + \frac{I_2(s)}{Cs} + R I_2(s) = 0$$

$$\rightarrow \frac{I_1(s)}{Cs} = \frac{I_2(s)}{Cs} + R I_2(s)$$

$$\rightarrow I_1(s) = \left( \frac{I_2(s)}{Cs} + R I_2(s) \right) Cs \rightarrow I_1(s) = I_2(s) + R I_2(s) Cs$$

$$\underline{I_1(s) = I_2(s) \cdot (1 + RCs)}$$

→ Reemplazando 2 en 1:

$$V_i(s) = Ls I_1(s) + \frac{1}{Cs} (I_1(s) - I_2(s)) \Rightarrow$$

$$\Rightarrow V_i(s) = Ls (I_2(s) \cdot (1 + RCs)) + \frac{1}{Cs} (I_2(s) (1 + RCs) - I_2(s))$$

$$V_i(s) = Ls I_2(s) + LRCs^2 I_2(s) + \frac{1}{Cs} (RCs I_2(s))$$

Factorizando

$$V_i(s) = I_2(s) \left( Ls + LRCs^2 + \frac{RCs}{Cs} \right)$$

$$V_i(s) = I_2(s) (LRCs^2 + Ls + R) \Rightarrow \frac{V_i(s)}{I_2(s)} = LRCs^2 + Ls + R$$



→ sabemos que  $i_2(t) = \frac{V_o(t)}{R} \rightarrow I_2(s) = \frac{V_o(s)}{R}$

Reemplazando

$$\frac{V_i(s)}{\left(\frac{V_o(s)}{R}\right)} = LRCs^2 + Ls + R \Rightarrow \frac{V_i(s) R}{V_o(s)} = LRCs^2 + Ls + R$$

$$\frac{V_i(s)}{V_o(s)} = \frac{LRCs^2 + Ls + R}{R}$$

• Función de transferencia:  $G(s) = \frac{V_o(s)}{V_i(s)} = \frac{R}{LRCs^2 + Ls + R}$

$$\rightarrow G(s) = \frac{R}{LRCs^2 + Ls + R}$$

→ Función de transferencia para el circuito.

$$G(s) = \frac{1}{LCs^2 + \frac{Ls}{R} + 1}$$

Realizando una analogía entre las variables de los 2 sistemas:

Mecánico	Eléctrico	Descripción
Fuerza de entrada $F_e(t)$	Voltaje de entrada $V_i(t)$	input
Desplazamiento $y(t)$	Voltaje de salida $V_o(t)$	output
masa (m)	producto (LC)	coef término de 2 <sup>do</sup> orden
Amortiguamiento (c)	cociente (L/R)	coef término de 1 <sup>er</sup> orden
Constante resorte (K)	constante (1)	coef del término de orden 0

con esa tabla podemos ver la equivalencia entre los 2 sistemas



• Forma canónica del sistema de segundo orden en lazo abierto

$$G(s) = K \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2}$$

para llevar la función de transferencia del sistema mecánico a la forma canónica dividimos numerador y denominador por  $m$

$$G(s)_m = \frac{1}{ms^2 + cs + K} \Rightarrow \frac{1/m}{s^2 + \frac{c}{m}s + \frac{K}{m}}$$

igualando términos tenemos

•  $\omega_n^2 = \frac{K}{m} \rightarrow \boxed{\omega_n = \sqrt{\frac{K}{m}}}$  → frecuencia natural no amortiguada

•  $2\xi\omega_n = \frac{c}{m} \rightarrow \xi = \frac{c}{m2\omega_n} = \frac{c}{2m(\sqrt{K/m})} = \boxed{\frac{c}{2\sqrt{mK}}}$

•  $K\omega_n^2 = 1/m \rightarrow K = 1/(m\omega_n^2)$

↓  
factor de amortiguamiento relativo

$K = \frac{1}{m(\frac{K}{m})} = \boxed{\frac{1}{K}}$  → ganancia  $K$

la forma canónica del sistema queda así:

$$\begin{aligned} G(s) &= K \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2} = \frac{1}{K} \frac{K/m}{s^2 + 2\left(\frac{c}{2\sqrt{mK}}\right)\left(\sqrt{\frac{K}{m}}\right)s + \frac{K}{m}} \\ &= \frac{1/m}{s^2 + \frac{c}{m}s + \frac{K}{m}} = \underline{\underline{\frac{1}{ms^2 + cs + K}}} \quad \checkmark \end{aligned}$$

• Sistema del circuito

•  $\omega_n^2 = \frac{1}{LC} \rightarrow \boxed{\omega_n = \frac{1}{\sqrt{LC}}}$

•  $2\xi\omega_n = \frac{1}{CR} \rightarrow \xi = \frac{1}{CR(2\omega_n)} = \boxed{\frac{\sqrt{LC}}{2CR}}$



## 2) Modulación y demodulación por amplitud en banda lateral única (SSB-AM) dominio del tiempo y dominio de la frecuencia

**R211** La modulación en banda lateral única (SSB) es una técnica de modulación de amplitud en la que se transmite solo una de las 2 bandas laterales (superior o inferior) y se elimina la portadora (o se reduce significativamente), lo que permite:

- Reducir el ancho de banda necesario a la mitad
- Ahorrar potencia

### a) Modulación SSB-AM (Dominio del tiempo):

- Una señal AM estándar se da por  $s_{AM}(t) = [A_c + m(t)] \cos(2\pi f_c t)$ , donde  $m(t)$  es la señal de mensaje y  $f_c$  es la frecuencia portadora.
- La transformada de Hilbert es clave para SSB, la transformada de Hilbert de  $m(t)$  se denota como  $\hat{m}(t)$ .
- Una señal SSB puede ser generada suprimiendo una de las bandas laterales. por ejemplo, una señal de Banda lateral inferior (LSB) puede expresarse como:

$$s_{LSB}(t) = m(t) \cos(2\pi f_c t) + \hat{m}(t) \sin(2\pi f_c t)$$

- Y una señal de Banda lateral Superior (USB) puede expresarse como:

$$s_{USB}(t) = m(t) \cos(2\pi f_c t) - \hat{m}(t) \sin(2\pi f_c t)$$

### b) Modulación SSB-AM (Dominio de la Frecuencia utilizando la T. Fourier)

- Sea  $M(f)$  la transformada de Fourier de  $m(t)$
- La transformada de Fourier de  $\hat{m}(t)$  es  $-j \operatorname{sgn}(f) M(f)$ , donde  $\operatorname{sgn}(f)$  es la función signo.

$$\operatorname{sgn}(f) = \begin{cases} 1 & \text{si } f > 0 \\ 0 & \text{si } f = 0 \\ -1 & \text{si } f < 0 \end{cases}$$



• La Transformada de Fourier de  $\cos(2\pi f_c t)$  es:  $\frac{1}{2} [\delta(f-f_c) + \delta(f+f_c)]$

• La Transformada de Fourier de  $\sin(2\pi f_c t)$  es  $\frac{1}{2j} [\delta(f-f_c) - \delta(f+f_c)]$

• Utilizando las propiedades de desplazamiento de frecuencia y convolución, la Transformada de Fourier de  $S_{LSB}(t)$  será distinta de cero solo para  $f < f_c$  y  $f > -f_c$  (para la banda lateral inferior).

• De manera similar, la Transformada de Fourier de  $S_{USB}(t)$  será distinta de cero solo para  $f > f_c$  y  $f < -f_c$  (para la banda lateral superior).

• Específicamente para USB:

$$S_{USB}(f) = \frac{1}{2} [M(f-f_c)(1+\text{sgn}(f-f_c)) + M(f+f_c)(1-\text{sgn}(f+f_c))]$$

Esto efectivamente pasa solo los componentes de frecuencia positivos a la derecha de  $f_c$  y los componentes de frecuencia negativos a la izquierda de  $-f_c$ .

c) Demodulación SSB-AM (Demulación Coherente):

• La señal SSB recibida (ej.  $S_{USB}(t)$ ) se multiplica por una señal portadora generada localmente,  $\cos(2\pi f_c t)$ :

$$\rightarrow S_{\text{demod}}(t) = S_{USB}(t) \cos(2\pi f_c t) \rightarrow S_{\text{demod}}(t) = (m(t)\cos(\alpha t) - \tilde{m}(t)\sin(\alpha t))\cos(\alpha t)$$

$$\rightarrow S_{\text{demod}}(t) = m(t)\cos^2(2\pi f_c t) - \tilde{m}(t)\sin(2\pi f_c t)\cos(2\pi f_c t)$$

Usando identidades trigonométricas ( $\cos^2 x = (1+\cos(2x))/2$  y  $\sin x \cos x = \frac{\sin(2x)}{2}$ )

$$\rightarrow S_{\text{demod}}(t) = m(t)(1+\cos(4\pi f_c t))/2 - \tilde{m}(t)(\sin(4\pi f_c t))/2$$

$$\rightarrow S_{\text{demod}}(t) = m(t)/2 + (m(t)\cos(4\pi f_c t))/2 - (\tilde{m}(t)\sin(4\pi f_c t))/2$$

• El término  $m(t)/2$  es la señal de mensaje deseada. Los otros términos están al doble de la frecuencia portadora ( $2f_c$ ) y pueden ser eliminados por un filtro pasa-bajas.

d) Demodulación SSB-AM (Dominio de la frecuencia):

• La multiplicación por  $\cos(2\pi f_c t)$  en el dominio del tiempo corresponde a la convolución con  $[\delta(f-f_c) + \delta(f+f_c)]/2$  en el dominio de la frecuencia.

• Esto desplaza el espectro de la señal SSB para que esté centrado alrededor de DC y  $2f_c$ , un filtro pasa-bajas luego aísla la señal de mensaje original.