

Etapa 1 →

$\theta = 0 \rightarrow$ condición inicial

Etapa 2 → Se da rec. inicial

$$x_1(t) = A_1 m(t) \cos(2\pi f_0 t + \theta)$$

$$= \cos(2\pi f_0 t) = \frac{1}{2} (e^{j2\pi f_0 t} + e^{-j2\pi f_0 t})$$

$$\mathcal{F} [m(t) e^{j2\pi f_0 t}] = M(f - f_0)$$

$$\mathcal{F} [m(t) e^{-j2\pi f_0 t}] = M(f + f_0)$$

Aplicando la propiedad d. desplazamiento

$$x_1(F) = \mathcal{F}\{x_1(t)\}$$

$$x_1(F) = A_1 \times \frac{1}{2} [M(f-f_0) + M(f+f_0)]$$

$$= \frac{A_1}{2} (m(f-f_0) + m(f+f_0))$$

$$= \frac{A_1}{2} m(f-f_0) + \frac{A_1}{2} m(f+f_0)$$

Etapa 3 → Et. de Fourier

$$x_2(t) = x_1(t) \cos(2\pi f_0 t) = A_1 m(t) \cos(2\pi f_0 t) \cos(2\pi f_0 t) = A_1 m(t) \cos^2(2\pi f_0 t)$$

desarrollo de Fourier

$$\frac{A_1}{2} m(t) = \frac{A_1}{2} m(F)$$

$$C(t) = \cos(2\pi f_0 t)$$

$$\Rightarrow \cos^2(\alpha) = \frac{1}{2}(1 + \cos(2\alpha))$$

$$\cos^2(\alpha) = \frac{1 + \cos(4\pi f_0 t)}{2}$$

$$x_2(t) = A_1 m(t) \cdot \frac{1}{2}(1 + \cos(4\pi f_0 t)) = \underbrace{\frac{A_1}{2} m(t)}_{\text{Banda base}} \underbrace{\cos(4\pi f_0 t)}_{\text{Alta frecuencia}} + \underbrace{\frac{A_1}{2} m(t)}_{\text{Banda base}}$$

$$\mathcal{F} \left\{ \frac{A_1}{2} m(t) \right\} = \frac{A_1}{2} M(F) - \text{1er término}$$

$$\mathcal{F} \{ \cos(4\pi f_0 t) \} = \frac{1}{2} (e^{j2\pi(-2f_0)t} + e^{-j2\pi(2f_0)t}) \text{ 2do término}$$

$$\frac{A_1}{2} m(t) \cos(4\pi f_0 t) = \frac{A_1}{2} \cdot \frac{1}{2} m(t) e^{j2\pi(-2f_0)t} + \frac{A_1}{2} m(t) e^{-j2\pi(2f_0)t}$$

$$\mathcal{F} \left\{ \frac{A_1}{2} m(t) \cos(4\pi f_0 t) \right\} = \frac{A_1}{4} M(f-2f_0) + \frac{A_1}{4} M(f+2f_0)$$

$$\therefore x_2(t) = \frac{A_1}{2} M(F) + \frac{A_1}{4} (M(f-2f_0) + M(f+2f_0))$$

Etapa 3

(P CF → H(F) → Respuesta en frecuencia)

$$y(F) = H(F) x_2(F) \rightarrow \text{Prop de multiplicación de frecuencia}$$

Aplicando un criterio ideal

$$H(F) = \begin{cases} 1 & |k| \leq k_c \\ 0 & |k| > k_c \end{cases}$$

$$y(f) = H(f) \frac{A_1}{2} m(f) \approx \frac{A_1}{2} M(f)$$

$$T_S = \frac{1}{f_S}$$

KFT

$$x_2[n] = x_2(nT_S) \rightarrow T_S = \frac{1}{f_S} \rightarrow \omega_0 / 2\pi \quad f_S = \frac{\omega_0}{2\pi}$$
$$x_2[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x_2[n] e^{-j\omega \frac{k-n}{N}} \rightarrow \text{sinuso} \quad k=0, \dots, N-1$$

Construimos un filtro de paso bajo

$H[k] = \begin{cases} 1 & |k| \leq K_c \\ 0 & |k| > K_c \end{cases} \rightarrow Y[k] = H[k] \cdot x_2[k]$

Recuperamos la señal filtrada en el dominio en la transformada inversa

$$y[n] = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} Y[k] e^{j2\pi kn/N}$$

Caso 4 - Escalado y señal respondida

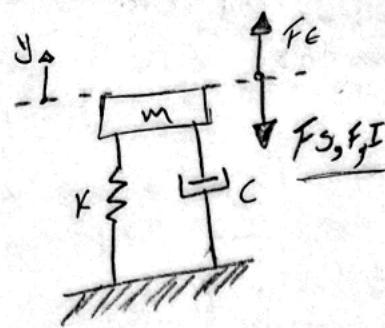
Tras la F. Ideal, tenemos en el dominio del tiempo

$$y(t) = \frac{A_1}{2} n(t)$$

$$m(t) = \frac{2}{A_1} y(t) = \frac{2}{A_1} \cdot \frac{A_1}{2} n(t) = n(t)$$

$$\hat{m}(f) = \frac{n}{N_0} \quad Y(f) = \frac{2}{A_1} \cdot \frac{A_1}{2} M(f) = M(f)$$

④) Función de transferencia del sistema masa, resorte, amortiguador



Para hallar la función de transferencia
Aplicamos la Segunda Ley de Newton
donde y es la salida y F_E la entrada

$$F_I - \text{Inercia} = m \frac{d^2y}{dt^2}$$

$$F_S = \text{Resorte} = ky$$

$$F_F = \text{Amortiguado} = c \frac{dy}{dt}$$

$$F_E = \text{Fuerza externa}$$

F_S, F_F, F_I son opuestas

a F_E

como $F_E \uparrow \downarrow$ van en la misma dirección. Hacemos

$$\sum F = m \frac{d^2y}{dt^2}$$

$$\Rightarrow F_E(t) - F_S - F_F = m \frac{d^2y}{dt^2} \rightarrow \text{despejamos } F_E(t)$$

$$F_E(t) = ky - c \frac{dy}{dt} = m \frac{d^2y}{dt^2}$$

$$F_E(t) = m \frac{d^2y}{dt^2} + c \frac{dy}{dt} + ky \rightarrow \begin{array}{l} \text{Asumiendo las condiciones iniciales } 0 \\ \text{Hallar, la transformada de Laplace para} \end{array}$$

$$G(s) = \frac{Y(s)}{F_E(s)}$$

$$\Rightarrow 2 \left\{ m \frac{d^2Y}{ds^2} + c \frac{dY}{ds} + kY \right\} = 2 \{ F_E(t) \}$$

$$m(s^2 Y(s) - sY(0) - Y'(0)) + c(sY(s) - Y'(0)) + kY(s) = F_E(s)$$

Por condiciones iniciales 0

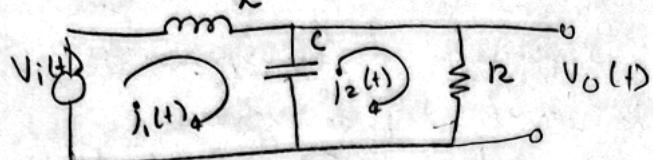
$$ms^2 Y(s) + cSY(s) + kY(s) = F_E(s) \rightarrow \text{factorizar}$$

$$Y(s)(ms^2 + cs + k) = F_E(s)$$

$$\Rightarrow G(s) = \frac{\text{Salida}(s)}{\text{Entrada}(s)} = \frac{Y(s)}{F_E(s)} = \frac{1}{ms^2 + cs + k}$$

$$\rightarrow A_{\text{in}}(f) \approx \frac{1}{L} M(f)$$

→ Sistema equivalente: Circuito RLC



Vamos a analizar el circuito usando mallas!

Impedancia de los componentes

$$\text{Inductor } L \rightarrow Z_L = Ls$$

$$\text{Capacitor } C \rightarrow Z_C = \frac{1}{Cs}$$

$$\text{Resistor } R \rightarrow Z_R = R$$

malla 1 (1)

$$V_1(s) = I_1(s) \cdot Z_L + (I_1(s) - I_2(s)) \cdot Z_C$$

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

$$\boxed{V_i(s) = I_1(s) \left(\frac{Ls^2 + 1}{Cs} \right) - I_2(s) \frac{1}{Cs}} \quad (1)$$

malla 2

$$0 = (I_2(s) - I_1(s)) \cdot Z_C + I_2(s) \cdot Z_R$$

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

$$0 = +I_1(s) \frac{1}{Cs} + I_2(s) \left(\frac{1 + RC}{Cs} \right) \quad (2)$$

La salida del voltaje de pasa a través de la resistencia para el dominio de la place

Por lo que vamos a despejar $I_2(s)$ de la ecuación 2 y reemplazar en la ecuación 1

$$\text{D(2)} \quad V_i(s) = I_2(s) \left(1 + RC \right) \left(\frac{Ls^2 + 1}{Cs} \right) - I_2(s) \frac{1}{Cs}$$

$$V_i(s) = \frac{I_2(s)}{Cs} \left[(1 + RC)(Ls^2 + 1) - 1 \right]$$

$$= \frac{I_2(s)}{Cs} [RLC^2 s^2 + LCS^2 + PCS + 1 - 1]$$

$$V_i(s) = \frac{I_2(s)}{Cs} [Cs (RLC^2 + 2s + R)]$$

$$H(s) = \frac{\frac{I_2(s)}{Cs} R}{I_2(s) (RLC^2 + 2s + R)} = \frac{R}{RLC^2 + 2s + R}$$