

outro 1 →

$\theta = 0 \rightarrow$ condition inicial

Step 1 - Seed rec. de 2

$$x_1(t) = A_1 m(t) \cos(2\pi f_0 t + \theta) \\ = \cos(2\pi f_0 t) = \frac{1}{2} (e^{j2\pi f_0 t} + e^{-j2\pi f_0 t})$$

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

Aplicando la propiedad de desplazamiento

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

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

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

Step 2 rec. de 1

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

transformada de Fourier

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

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

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

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

$$x_2(t) = A_1 m(t) \cdot \frac{1}{2} (1 + \cos(4\pi f_0 t)) = \frac{A_1}{2} m(t) \cos(4\pi f_0 t) + \frac{A_1}{2} m(t)$$

Base base

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

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

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

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

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

Step 3

$H(f) \rightarrow H(f)$ - Respuesta en frecuencia

$y(f) = H(f) x_2(f)$ - Prop de multiplicación en frecuencia

Aplicando un filtro ideal

$$H(f) = \begin{cases} 1 & |f| \leq f_c \\ 0 & |f| > f_c \end{cases}$$

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

$$T_s = \frac{1}{f_s}$$

KFT

$$x_2[n] = x_2(nT_s) \rightarrow T_s = \frac{1}{f_s}$$

$$\omega_0/2\pi \quad f_s = \frac{2\pi}{\omega_0}$$

$$x_2[k] = \sum_{n=0}^{N-1} x_2[n] e^{-j2\pi \frac{kn}{N}} \rightarrow \text{siendo } k=0, \dots, N-1$$

Construimos un filtro digital

$$H[k] = 1 \quad \text{para } k \text{ con } |k| \leq k_c / 0 \text{ para el resto}$$

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

Recuperamos la señal filtrada en el filtro en la transformada inversa

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

Ejemplo 4 — Escala y Señal Recuperada

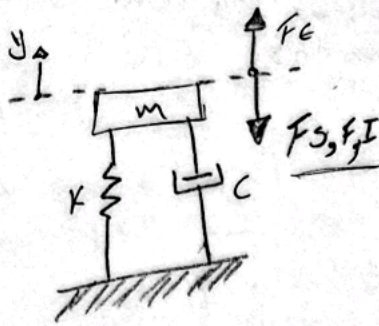
Tras LPT: Lee, tenemos en el dominio del tiempo

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

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

$$m(f) = \frac{2}{A_1} Y(f) = \frac{2}{A_1} \cdot \frac{A_1}{2} M(f) = M(f)$$

② Funcion de transferencia del sistema masa, Resorte, Amortiguador



Para hallar la funcion de transferencia aplicamos la segunda ley de Newton donde y es la salida y F_E la entrada

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

$$F_S = \text{Resorte} = K y$$

$$F_f - \text{Amortiguador} = c \frac{dy}{dt}$$

$$F_E - \text{Fuera externa} *$$

F_S, F_f, F_I son opuestas a F_E

Como F_E y y van en la misma direccion tenemos

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

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

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

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

Assumiendo las condiciones iniciales 0 Hallar la transformada de Laplace para

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

$$\rightarrow L \left\{ m \frac{d^2 y}{dt^2} + c \frac{dy}{dt} + K y \right\} = L \{ F_E(t) \}$$

$$m(s^2 Y(s) - s y(0) - \dot{y}(0)) + c(s Y(s) - y(0)) + K Y(s) = F_E(s)$$

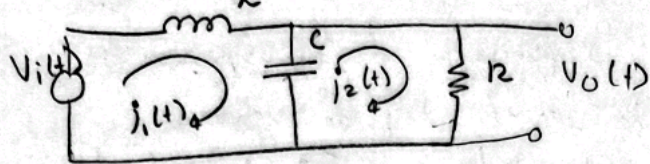
Por condiciones iniciales 0

$$m s^2 Y(s) + c s Y(s) + K Y(s) = F_E(s) \quad \leftarrow \text{factorizamos}$$

$$Y(s) (m s^2 + c s + K) = F_E(s)$$

$$\rightarrow G(s) = \frac{\text{Salida}(s)}{\text{Entrada}(s)} = \frac{Y(s)}{F_E(s)} = \frac{1}{m s^2 + c s + K}$$

→ Sistema equivalente: Circuito RLC



Vamos a analizar el circuito usando mallas!

Impedancia de los componentes

Inductor $L \rightarrow Z_L = sL$

Capacitor $C \rightarrow Z_C = 1/sC$

Resistor $R \rightarrow Z_R = R$

mallo 1 (1)

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

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

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

mallo 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 es el voltaje que pasa a través de la resistencia pero en el dominio de Laplace

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

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

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

$$= \frac{I_2(s)}{Cs} [RLs^2 + Ls^2 + RCs + 1 - 1]$$

$$V_i(s) = \frac{I_2(s)}{Cs} [RLs^2 + Ls^2 + RCs]$$

$$H(s) = \frac{I_2(s) R}{I_1(s) (RLs^2 + Ls^2 + RCs)} = \frac{R}{RLs^2 + Ls^2 + RCs}$$