

Solución Parcial II.

1. La Señal recibida es:

$$x(t) = A_1 m(t) \cos(2\pi f_0 t + \theta_0)$$

Con $\theta_0 = 0$

$$x(t) = A_1 m(t) \cos(2\pi f_0 t)$$

En frecuencia usando $M(f)$ para f de $m(t)$, multiplicamos por $\cos(2\pi f_0 t)$ desplazando el espectro:

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

Las dos formas laterales (bandas) tienen forma: $\frac{A_1}{2} \cdot M$

• Salida del mezclador (multiplicación por la portadora del D).

el LO que se utiliza en la figura es $\cos(2\pi f_0 t + \theta_0)$ con $\theta_0 = 0$ se multiplica $x(t)$ por $\cos(2\pi f_0 t)$:

$$q(t) = x(t) \cos(2\pi f_0 t) = A_1 m(t) \cos^2(2\pi f_0 t).$$

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

$$\begin{aligned} q(t) &= A_1 m(t) \frac{1 + \cos(4\pi f_0 t)}{2} \\ &= \frac{A_1}{2} m(t) + \frac{A_1}{2} m(t) \cos(4\pi f_0 t) \end{aligned}$$

Ahora la transformada cada término:

- Primer término (baja frecuencia): (baseband)

$$F\left\{\frac{A_1}{2} m(t)\right\} = \frac{A_1}{2} M(f).$$

- Segundo término (alta frecuencia, banda centrada en $\pm 2f_0$)
(desplazamiento por coseno)

$$\begin{aligned} F\left\{\frac{A_1}{2} m(t) \cos(4\pi f_0 t)\right\} &= \frac{A_1}{2} \cdot \frac{1}{2} [M(f - 2f_0) + M(f + 2f_0)] \\ &= \frac{A_1}{4} M(f - 2f_0) + \frac{A_1}{4} M(f + 2f_0) \end{aligned}$$

Por lo tanto la señal en frecuencia después del multiplicador es:

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

- Después del filtro Pasa-bajas (LPF)

Ancho de banda $\geq B_m$ pero menor que $2f_0 - f_m \Rightarrow f_0 \gg B_m$

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

- Bloque escalado (ganancia)

La figura muestra un bloque de amplitud por $\frac{2}{A_1}$, entonces:

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

② El sistema masa resorte y amortiguador se puede modelar a partir de la condensación de fuerzas. (3.14)

$$F_S(t) + F_F(t) + F_I(t) = F_E(t).$$

dónde $F_S(t) = k_y(t)$, $F_F(t) = \frac{c}{dt} \frac{dy(t)}{dt}$, $F_I(t) = \frac{m}{dt^2} \frac{d^2y(t)}{dt^2}$

Tenemos: $m \frac{d^2y(t)}{dt^2} + c \frac{dy(t)}{dt} + k_y(t) = F_E(t) = x(t)$

Aplicamos la transformada de Laplace:

$$\int \left\{ \frac{d^n x(t)}{dt^n} \right\} = s^n x(s) \text{ tenemos que:}$$

$$ms^2 y(s) + cs y(s) + k y(s) = x(s)$$

q:

$$H(s) = \frac{y(s)}{x(s)} = \frac{1}{ms^2 + cs + k}$$

Ahora para el circuito eléctrico

$$V_1(s) = (Ls I_1(s) + I_1(s) - I_2(s)) 1/cs.$$

$$(I_2(s) - I_1(s)) 1/cs + I_2(s) R = 0$$

$$V_0(s) = R I_2(s).$$

Despejamos $I_1(s)$ respecto a $I_2(s)$:

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

* $I_1(s) = I_2(s)(1 + CRs)$

Se reemplaza respecto a la primera ecuación

$$V_1(s) = Ls I_2(s)(1 + CRs) + (I_2(s)(1 + CRs) - I_2(s)) 1/cs$$

$$V_1(s) = Ls I_2(s) + CR Ls^2 I_2(s) + I_2(s) 1/cs + I_2(s) CR$$
$$- I_2(s) 1/cs.$$

$$V_1(s) = I_2(s) (CR_2s^2 + Ls + R)$$

$$\frac{I_2(s)}{V_1(s)} = \frac{1}{CR_2s^2 + Ls + R}$$

$$\frac{RI_2(s)}{V_1(s)} = \frac{V_0(s)}{V_1(s)} = \frac{R}{CR_2s^2 + Ls + R}$$

$$* Hs \frac{V_0(s)}{V_1(s)} = \frac{1}{CR_2s^2 + L/R s + 1}$$