

## Parcial 1 Señales y sistemas

1. La distancia media entre dos señales periódicas  $x_1(t) \in \mathbb{R}$ ,  $\mathbb{C}$  y  $x_2(t) \in \mathbb{R}$ ,  $\mathbb{C}$ ; se puede expresar a partir de la potencia media de la diferencia entre ellas:

$$d^2(x_1, x_2) = \bar{P}_{x_1 - x_2} = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_T |x_1(t) - x_2(t)|^2 dt$$

Sea  $x_1(t)$  y  $x_2(t)$  dos señales definidas como:

$$x_1(t) = A e^{-j n \omega_0 t}$$

$$x_2(t) = B e^{j m \omega_0 t}$$

$$\text{Corr } \omega_0 = \frac{2\pi}{T}; T, A, B \in \mathbb{R}^+ \text{ y } n, m \in \mathbb{Z}.$$

Determine la distancia entre las dos señales

Hallamos  $|x_1(t) - x_2(t)|^2$

$$|x_1(t) - x_2(t)|^2 = (x_1(t) - x_2(t))(x_1(t) - x_2(t))$$

$$|x_1(t) - x_2(t)|^2 = |A e^{-j n \omega_0 t} - B e^{j m \omega_0 t}|^2$$

$$|x_1(t) - x_2(t)|^2 = (A e^{-j n \omega_0 t} - B e^{j m \omega_0 t})(A e^{j n \omega_0 t} - B e^{-j m \omega_0 t})$$

$$= A^2 - A B e^{-j n \omega_0 t} e^{j m \omega_0 t} - A B e^{j m \omega_0 t} e^{-j n \omega_0 t} + B^2$$

$$= A^2 + B^2 - AB [e^{-j(n+m)\omega_0 t} + e^{j(n+m)\omega_0 t}]$$

$$= A^2 + B^2 - 2AB \cos((n+m)\omega_0 t)$$

Potencia media

$$d^2(x_1, x_2) = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{T} \int_T [A^2 + B^2 - 2AB \cos((n+m)\omega_0 t)]$$

Para señales periódicas, podemos calcular sobre un periodo

$$d^2(x_1, x_2) = \frac{1}{T} \int_0^T [A^2 + B^2 - 2AB \cos((n+m)\omega_0 t)]$$

$$d^2(x_1, x_2) = \frac{1}{T} \left[ \int_0^T (A^2 + B^2) dt - 2AB \int_0^T \cos((n+m)\omega_0 t) dt \right]$$

Evaluamos las integrales

$$1) \int_0^T (A^2 + B^2) dt = (A^2 + B^2) T$$

$$2) \int_0^T \cos((n+m)\omega_0 t) dt = \int_0^T \cos((n+m)\frac{2\pi}{T}t) dt$$

Caso 1  $n+m \neq 0$

$$d^2(x_1, x_2) = \frac{1}{T} [(A^2 + B^2) T - 0] = A^2 + B^2$$

Caso 2  $n+m=0$

$$\begin{aligned} d^2(x_1, x_2) &= \frac{1}{T} [(A^2 + B^2) T - 2AB \cdot T] = A^2 + B^2 - AB = \\ &= (A - B)^2 \end{aligned}$$

$$d(x_1, x_2) = \begin{cases} \sqrt{A^2 + B^2} & \text{si } n+m \neq 0 \\ |A - B| & \text{si } n+m = 0 \end{cases}$$

2. Encuentre la señal en tiempo discreto al utilizar un conversor análogo digital con frecuencia de muestreo de 5 kHz y 4 bits de capacidad de representación, aplicando a la señal continua:

$$x(t) = 3\cos(1000\pi t) + 5\sin(3000\pi t) + 10\cos(11000\pi t)$$

$$\omega_1 = 1000 \text{ rad/s} \quad T_1 = \frac{2\pi}{\omega_1} = \frac{2\pi}{1000\pi} \quad f_1 = \frac{1}{T_1} = \frac{1000\pi}{2\pi} = 500 \text{ Hz}$$

$$\omega_2 = 3000 \text{ rad/s} \quad T_2 = \frac{2\pi}{\omega_2} = \frac{2\pi}{3000\pi} \quad f_2 = \frac{1}{T_2} = \frac{3000\pi}{2\pi} = 1500 \text{ Hz}$$

$$\omega_3 = 11000 \text{ rad/s} \quad T_3 = \frac{2\pi}{\omega_3} = \frac{2\pi}{11000\pi} \quad f_3 = \frac{1}{T_3} = \frac{11000\pi}{2\pi} = 5500 \text{ Hz}$$

Hallamos frecuencia de muestreo

$$f_s \geq 2 \cdot f_{\max} \Rightarrow f_s \geq 2(5500) \Rightarrow f_s \geq 11000$$

Como  $f_s = 5000 \text{ Hz}$  no cumple con el teorema de Nyquist

Discretizamos la señal

Para ir de  $x(t)$  a  $x[n]$  usamos

$$t = nT_s = \frac{n}{f_s} \quad f_s = 5000 \text{ Hz}$$

$$x\left(\frac{n}{f_s}\right) = 3\cos\left(1000\pi\frac{n}{f_s}\right) + 5\sin\left(3000\pi\frac{n}{f_s}\right) + 10\cos\left(11000\pi\frac{n}{f_s}\right)$$

$$x\left(\frac{n}{f_s}\right) = 3\cos\left(\frac{1000\pi n}{5000}\right) + 5\sin\left(\frac{3000\pi n}{5000}\right) + 10\cos\left(\frac{11000\pi n}{5000}\right)$$

$$x\left(\frac{n}{f_s}\right) = 3\cos\left(\frac{\pi n}{5}\right) + 5\sin\left(\frac{3\pi n}{5}\right) + 10\cos\left(\frac{11\pi n}{5}\right)$$

$10\cos\left(\frac{11\pi n}{5}\right)$  no está en  $[-\pi, \pi]$

Para que esté en el intervalo restamos  $2\pi$

$$s_{\text{orig}} = s_{\text{copia}} - 2\pi$$

$$= \frac{11\pi}{5} - 2\pi = \frac{\pi}{5}$$

Entonces

$$x\left(\frac{n}{f_s}\right) = 3\cos\left(\frac{\pi n}{5}\right) + 5\sin\left(\frac{3\pi n}{5}\right) + 10\cos\left(\frac{\pi n}{5}\right)$$

$$x\left(\frac{n}{f_s}\right) = 13\cos\left(\frac{\pi n}{5}\right) + 5\sin\left(\frac{3\pi n}{5}\right)$$

Esta será la señal que obtendrá en tiempo discreto el conversor analógico digital.

3. Sea  $x''(t)$  la segunda derivada de la señal  $x(t)$ , donde  $t \in [t_i, t_f]$ . Demuestre que los coeficientes de la serie exponencial de Fourier se pueden calcular según:

$$C_n = \frac{1}{(t_f - t_i) n^2 \omega_0^2} \int_{t_i}^{t_f} x''(t) e^{-jn\omega_0 t} dt; \quad n \in \mathbb{Z}$$

¿Cómo se pueden calcular los coeficientes  $a_n$  y  $b_n$  desde  $x''(t)$  en la serie trigonométrica de Fourier?

$$C_n = \frac{1}{T} \int_{t_i}^{t_f} x(t) e^{-jn\omega_0 t} dt \quad \therefore x(t) = \sum_n C_n e^{jn\omega_0 t}$$

$$x'(t) = \frac{d}{dt} x(t) = \frac{d}{dt} \left\{ \sum_n C_n e^{jn\omega_0 t} \right\} = \sum_n C_n e^{jn\omega_0 t} jn\omega_0$$

$$x''(t) = \frac{d}{dt} \left\{ \sum_n C_n e^{jn\omega_0 t} (jn\omega_0) \right\} = \sum_n C_n e^{jn\omega_0 t} (jn\omega_0)^2$$

$$\tilde{C}_n = \frac{(x'(t) \cdot e^{jn\omega_0 t})}{\|e^{jn\omega_0 t}\|^2} = \int_{t_i}^{t_f} \frac{x''(t) e^{-jn\omega_0 t}}{T} dt \quad \text{cuando } T = t_f - t_i$$

$$\tilde{C}_n = C_n (jn\omega_0)^2 = \int_{t_i}^{t_f} \frac{x''(t) e^{-jn\omega_0 t}}{T} dt$$

$$C_n = \frac{1}{(t_f - t_i) (jn\omega_0)^2} \int_{t_i}^{t_f} x''(t) e^{-jn\omega_0 t} dt$$

$$C_n = \frac{1}{(t_f - t_i) n^2 \omega_0^2} \int_{t_i}^{t_f} x''(t) e^{-jn\omega_0 t} dt$$

$$x(t) = C_n + \sum_{n=1}^N a_n \cos(n\omega_0 t) + b_n \sin(n\omega_0 t)$$

$$x'(t) = \sum_{n=1}^N a_n (-n\omega_0) \sin(n\omega_0 t) + b_n (n\omega_0) \cos(n\omega_0 t)$$

$$x''(t) = \sum_{n=1}^N a_n (-n\omega_0)(n\omega_0) \cos(n\omega_0 t) + b_n (n\omega_0)(-n\omega_0) \sin(n\omega_0 t)$$

$$a_n(-n^2\omega_0^2) = \frac{2}{T} \int_{t_i}^{t_f} x''(t) \cos(n\omega_0 t) dt$$

$$a_n = \frac{2}{-Tn^2\omega_0^2} \int_{t_i}^{t_f} x''(t) \cos(n\omega_0 t) dt$$

$$b_n = (-n^2\omega_0^2) = \frac{2}{T} \int_{t_i}^{t_f} x''(t) \sin(n\omega_0 t) dt$$

$$b_n = \frac{2}{-Tn^2\omega_0^2} \int_{t_i}^{t_f} x''(t) \sin(n\omega_0 t) dt$$

4. Encuentre el espectro de Fourier, su parte real, imaginaria, magnitud, fase y el error relativo para  $n \in \{0, \pm 1, \pm 2, \pm 3, \pm 4, \pm 5\}$ , a partir de  $x''(t)$  para la señal  $x(t)$

$$t = -d_2 \quad f(t + d_2) \quad \frac{A-b}{d_2-d_1}$$

$$t = -d_1 \quad f(t + d_1) \quad \frac{-(A-b)}{d_2-d_1}$$

$$t = d_1 \quad f(t - d_1) \quad \frac{-(A-b)}{d_2-d_1}$$

$$t = d_2 \quad f(t - d_2) \quad \frac{A-b}{d_2-d_1}$$

$$C_n^k = (jn\omega_0)^k C_n$$

para  $k = 2$

$$C_n^2 = -n^2\omega_0^2 C_n$$

los coeficientes de  $x''(t)$

$$C_n^2 = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x''(t) e^{-jn\omega_0 t} dt$$

reemplazando en  $x''(t)$

$$C_n^2 = \frac{1}{T} \left[ \frac{A-b}{d_2-d_1} e^{jn\omega_0 d_2} - \frac{A-b}{d_2-d_1} e^{jn\omega_0 d_1} - \frac{A-b}{d_2-d_1} e^{-jn\omega_0 d_1} + \frac{A-b}{d_2-d_1} e^{-jn\omega_0 d_2} \right]$$

$$C_n^{(2)} = \frac{A-b}{T(d_2-d_1)} [e^{jn\omega_0 d_2} - e^{jn\omega_0 d_1} - e^{-jn\omega_0 d_2} + e^{-jn\omega_0 d_1}]$$

$$C_n^{(2)} = \frac{2(A-b)}{T(d_2-d_1)} [\cos(n\omega_0 d_2) - \cos(n\omega_0 d_1)]$$

$$C_n = \frac{C_n^{(2)}}{n^2 \omega_0^2} = -\frac{2(A-b)}{n^2 \omega_0^2 T(d_2-d_1)} [\cos(n\omega_0 d_2) - \cos(n\omega_0 d_1)]$$

$$C_n = -\frac{2(A-b)T}{4\pi^2 n^2 (d_2-d_1)} [\cos(n\omega_0 d_2) - \cos(n\omega_0 d_1)]$$

$$C_n = -\frac{(A-b)T}{2\pi^2 n^2 (d_2-d_1)} [\cos\left(\frac{2\pi n d_2}{T}\right) - \cos\left(\frac{2\pi n d_1}{T}\right)]$$

Case  $n=0$

$$C_0 = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) dt$$

$$C_0 = \frac{1}{T} \left[ 2A\left(\frac{T}{2} - d_2\right) + 2b(d_2 - d_1) + \frac{(A+b)(d_2 - d_1)}{2} \right]$$

$$C_0 = A - \frac{2(A-b)(d_2 - d_1)}{T} + \frac{(A-b)(d_2 - d_1)}{T}$$

$$= A - \frac{(A-b)(d_2 - d_1)}{T}$$