

## Parcial #1

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:

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

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

con  $\omega_0 = \frac{2\pi}{T}$ ;  $T, A, B \in \mathbb{R}^+$  y  $n, m \in \mathbb{Z}$ . Determine la distancia entre las dos señales. Compruebe sus resultados con Python.

$$x_1(t) = A e^{-jn\omega_0 t} \quad x_2(t) = B e^{im\omega_0 t}$$

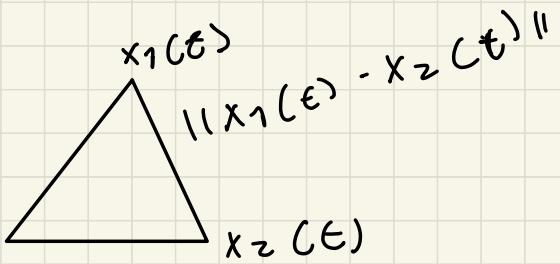
$$\omega_0 = \frac{2\pi}{T} \quad A, B > 0 \quad n, m \in \mathbb{Z}$$

$$\rho_{x_1 - x_2} = \frac{1}{T} \int_T |x_1(t) - x_2(t)|^2 dt = \hat{\rho}^2(x_1, x_2)$$

$$\rho_{x_1 - x_2} = \rho_x - \frac{\partial}{T} \langle x_1(t) x_2(t) \rangle + \rho_{x_2}$$

$$\epsilon_x = \int |x(t)|^2 = \|x(t)\|^2$$

$$\rho_x = \frac{1}{T} \epsilon_x = \frac{1}{T} \int |x(t)|^2 dt$$



$$\|x_1(t)\| = \sqrt{\int (x_1(t))^2 dt}$$

$$\|x_1(t)\|^2 = |(x_1(t))|^2 dt$$

$$\begin{aligned} P_{x_1} &= \frac{1}{T} \int |A e^{-jn\omega_0 t}|^2 dt \\ &= \frac{1}{T} \int (A e^{-jn\omega_0 t})(A e^{-jn\omega_0 t})^* dt \\ &= \frac{1}{T} \int A^2 e^{-jn\omega_0 t} e^{jn\omega_0 t} dt \end{aligned}$$

$$|\alpha| = \sqrt{R_c^2 + I_m} = \sqrt{\alpha \cdot \alpha^*}$$

$$\begin{aligned} P_{x_1} &= \frac{1}{T} \int A^2 e^j dt = \frac{1}{T} A^2 \int dt = \frac{A^2}{T} (T - 0) = A^2 \\ &- \frac{2}{T} \int A e^{-jn\omega_0 t} (B e^{jn\omega_0 t})^* dt \\ &= \frac{-2}{T} \int A B e^{-jn\omega_0 t} e^{-jn\omega_0 t} dt \end{aligned}$$

$$= -\frac{2AB}{T} \int_T e^{j(t-n-m)\omega_0 t} dt$$

$$= -\frac{2AB}{T} \int_T e^{j(t-n)\omega_0 t} dt$$

ortogonalidad de exponentiales

$$\frac{1}{T} \int_0^T \cos(kt\omega_0 t) dt = \begin{cases} 1, & k=0 \\ 0, & k \neq 0 \end{cases} \quad k = n+m$$

- Si  $n+m \neq 0 \rightarrow$  promedio del coseno es cero
- si  $n+m=0 \rightarrow n=-m \rightarrow \cos(0)=1$

$$d^2(x_1, x_2) = A^2 + B^2 - 2AB \delta_{n+m, 0} \quad \begin{matrix} \delta_{n+m, 0}=1 \\ \text{si} \\ n+m=0 \end{matrix}$$

- Armónicos distintos  $\rightarrow n+m \neq 0 : d^2 = A^2 + B^2$
- Frecuencias opuestas  $\rightarrow n = -m : d^2 = (A-B)^2$
- Si  $n=m=0 : d^2 = (A-B)^2$

$$d^2(x_1, x_2) = \begin{cases} A^2 + B^2 \\ [6pt] (A-B)^2 \end{cases} \quad \begin{matrix} n+m=0 \\ n+m=0 \end{matrix}$$

$$d(x_1, x_2) = \begin{cases} \sqrt{A^2 + B^2} \\ \sqrt{[4pt]} |A-B| \end{cases} \quad \begin{matrix} n+m=0 \\ n+m=0 \end{matrix}$$

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

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

Realizar la simulación del proceso de discretización (incluyendo al menos tres períodos de  $x(t)$ ). En caso de que la discretización no sea apropiada, diseñe e implemente un conversor adecuado para la señal estudiada.

Verificamos que la señal  $x(t)$  sea

una señal cuasiperiodica

$$\left. \begin{array}{l} w_1 = 1000\pi \\ w_2 = 3000\pi \\ w_3 = 11000\pi \end{array} \right\} \quad \begin{array}{l} \frac{w_1}{w_2} = \frac{1000\pi}{3000\pi} = \frac{1}{3} \\ \frac{w_1}{w_3} = \frac{1000\pi}{11000\pi} = \frac{1}{11} \\ \frac{w_2}{w_3} = \frac{3000\pi}{11000\pi} = \frac{3}{11} \end{array}$$

• en todas las combinaciones de un numero racional, es cuasiperiodica

Periodo

$$T_1 = \frac{2\pi}{w_1} = \frac{2\pi}{1000\pi} = \frac{1}{500}$$

$$T_2 = \frac{2\pi}{w_2} = \frac{2\pi}{3000\pi} = \frac{1}{1500}$$

$$T_3 = \frac{2\pi}{\omega_3} = \frac{2\pi}{11000} = \frac{1}{5500}$$

$$\left. \begin{array}{l} \omega_1 T = r 2\pi \\ \omega_2 T = \theta 2\pi \\ \omega_3 T = \alpha 2\pi \end{array} \right\} \quad \begin{array}{l} r, \theta, \alpha \in \mathbb{Z} \\ \omega = \frac{2\pi}{T} \end{array}$$

$$\frac{2\pi}{T_1} \cdot T = r 2\pi ; \quad \frac{2\pi}{T_2} \cdot T = \theta 2\pi ; \quad \frac{2\pi}{T_3} \cdot T = \alpha 2\pi$$

$$T = r \cdot T_1 = \theta T_2 = \alpha T_3$$

$$\text{MCM}(T_1, T_2, T_3) = T$$

$$\left( \frac{1}{500}, \frac{1}{1500}, \frac{1}{5500} \right) = 16500$$

$$16500T = 33r = 11\theta = 3\alpha$$

$$\text{MCM}(33r, 11\theta, 3\alpha) = 33$$

$$16500T = 33$$

$$T = \frac{33}{16500} = 0,002$$

Primeros Vamos a verificar Nyquist con

$$f_s = 5 \text{ kHz}$$

$$\omega_{\max} = 11000\pi \rightarrow f_{\max} = \frac{\omega_{\max}}{2\pi} = \frac{11000\pi}{2\pi}$$

$$f_{\max} = 5500 \text{ Hz}$$

La frecuencia de muestreo debe ser  
2 veces la frecuencia máxima

$$f_s \text{ debe ser mayor a } 2(f_{\max}) = 2 \cdot 5500 \text{ Hz} = 11000$$

$f_s \geq 11000 \rightarrow$  la frecuencia de muestreo  
que nos entrega el  
ejercicio no es apta

buscaremos una frecuencia apta

$$4 f_{\max} = 4(5500) = 22000 \text{ Hz}$$

Determinamos  $x[n+s]$  con aliasing

$$t \rightarrow n+s \quad ts = \frac{1}{fs} = \frac{1}{3000} = 0,0002$$

$$x[n] = x[n+ts]$$

$$3\cos(1000\pi(n+ts)) + 5\sin(3000\pi(n+ts)) +$$

$$10\cos(11000\pi(n+ts))$$

$$3\cos(1000\pi(0,0002)) + 5\sin(3000\pi(0,0002)) +$$

$$10\cos(11000\pi(0,0002))$$

$$3\cos(0,2\pi n) + 5\sin(0,6\pi n) + 10\cos(2,2\pi n)$$

Periodicidad de  $x[n]$  que sufre de aliasing  $(2,2\pi n)$

$$\cos(2,2\pi n) = \cos(\pi n + 0,2\pi n)$$

$$= \cos(0,2\pi n)$$

$$\cos(2\pi n) (\cos 0,2\pi n) + \cancel{\sin^0(\dots)}$$

$$\cos(0,2\pi n)$$

$$\left. \begin{array}{l} \omega_1 = 1000\pi \\ \omega_2 = 3000\pi \\ \omega_3 = 11000\pi \end{array} \right\}$$

$$T_1 = \frac{2\pi}{1000\pi} = \frac{1}{500}$$

$$T_2 = \frac{2\pi}{3000\pi} = \frac{1}{1500}$$

$$T_3 = \frac{2\pi}{11000\pi} = \frac{1}{5500}$$

$$T = K T_1 : r T_2 = l T_3$$

$$T = \frac{K 1}{500} = \frac{r 1}{1500} = \frac{l 1}{5500}$$

multiplicando por 11000

$$T = \frac{1}{500}$$

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:

$$c_n = \frac{1}{(t_f - t_i)n^2 w_o^2} \int_{t_i}^{t_f} x''(t) e^{-j n w_o t} dt; \quad n \in \mathbb{Z}.$$

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

$$c_n = \frac{1}{T} \int_{t_i}^{t_f} x(t) e^{-j n w_o t} dt \rightarrow x(t) = \sum_n c_n e^{j n w_o t}$$

$$x'(t) = \frac{d}{dt} x(t) = \frac{d}{dt} \left\{ \sum_n c_n e^{j n w_o t} \right\} = \sum_n c_n e^{j n w_o t} j n w_o$$

$$x''(t) = \frac{d}{dt} \left\{ \sum_n c_n e^{j n w_o t} (j n w_o) \right\} = \sum_n c_n e^{j n w_o t} (j n w_o)^2$$

$$\tilde{c}_n = \frac{\langle x''(t) e^{j n w_o t} \rangle}{\| e^{j n w_o t} \|^2} = \frac{\int_{t_i}^{t_f} x''(t) e^{-j n w_o t} dt}{T} ; \quad j T = t_f - t_i$$

$$\tilde{c}_n = c_n (j n w_o)^2 = \frac{\int_{t_i}^{t_f} x''(t) e^{-j n w_o t} dt}{T}$$

$$c_n = \frac{1}{(t_f - t_i)(j n w_o)^2} \int_{t_i}^{t_f} x'(t) e^{-j n w_o t} dt$$

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

$$x(t) = \alpha_0 + \sum_{n=1}^N \alpha_n \cos(n\omega_0 t) + b_n \sin(n\omega_0 t)$$

$$x'(t) = \sum \alpha_n \frac{\partial}{\partial t} \left\{ \cos(n\omega_0 t) \right\} + b_n \frac{\partial}{\partial t} \left\{ \sin(n\omega_0 t) \right\}$$

$$x'(t) = \sum \alpha_n (-\sin(n\omega_0 t) n\omega_0) b_n \cos(n\omega_0 t) n\omega_0$$

$$x''(t) = \sum \alpha_n (\cos(n\omega_0 t) (-n\omega_0)^2) + b_n \sin(n\omega_0 t) t(n\omega_0)^2$$

$$= \underbrace{\sum \alpha_n (-\alpha_n n^2 \omega_0^2)}_{\alpha_n} \cos(n\omega_0 t) + \underbrace{(b_n n^2 \omega_0^2)}_{b_n} \sin(n\omega_0 t)$$

$$\hat{\alpha}_n = \frac{2}{T} \int x''(t) \cos(n\omega_0 t) dt$$

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

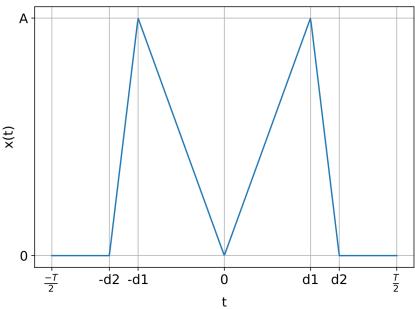
$$T = t_f - t_i$$

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

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

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

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  $x(t)$  en la Figura 1. Compruebe el espectro obtenido con la estimación a partir de  $x(t)$ . Presente las simulaciones de Python respectivas.



$$m_1 = \frac{A}{d_2 - d_1}$$

$$m_2 = -\frac{A}{d_1}$$

$$m_3 = \frac{A}{d_1}$$

$$m_4 = -\frac{A}{d_2 - d_1}$$

$$\pi - d_2 = m_1 - 0 = \frac{A}{d_2 - d_1}$$

$$\pi - d_1 = m_2 - m_1 = \frac{A}{d_1} - \frac{A}{d_2 - d_1}$$

$$\bar{\omega}_0 = m_3 - m_2 = \frac{2A}{d_1}$$

$$\pi d_2 = 0 - m_4 = \frac{A}{d_2 - d_1}$$

periodo

$$x''(t) = \sum_k \pi t k \delta(t - \epsilon_k)$$

COEFICIENTES DE  $X''(t)$

$$X''(t) = \sum (j\pi\omega_0)^2 c_n e^{jn\omega_0 t} = \sum n^2 \omega_0^2 c_n e^{jn\omega_0 t}$$

Por ortogonalidad

$$c_n'' = \frac{1}{T} \int_0^T X'(t) e^{-jn\omega_0 t} dt = -n^2 \omega_0^2 c_n$$

$$c_n = \frac{-1}{n^2 \omega_0^2 T} \sum_k j_{1k} e^{-jn\omega_0 t_k}, \quad n \neq 0$$

$X'(t)$  Suma de  
 $\alpha + j\beta \cos(\omega_0 t + \phi)$

Por simetria por

$$c_n = \frac{-2H}{n^2 \omega_0^2 T} \left[ \frac{\cos(n\omega_0 t)^2}{d^2 - \alpha^2} - \left( \frac{1}{d^2 - d_1} + \frac{1}{d_1} \right) \right] \quad n \neq 0$$

El area en  $[0, d_2]$  es  $\frac{1}{2} A d_2$  por  
periodicidad es igual

$$c_0 = \frac{1}{T} \int_0^T x(t) dt = \frac{A d_2}{T}$$