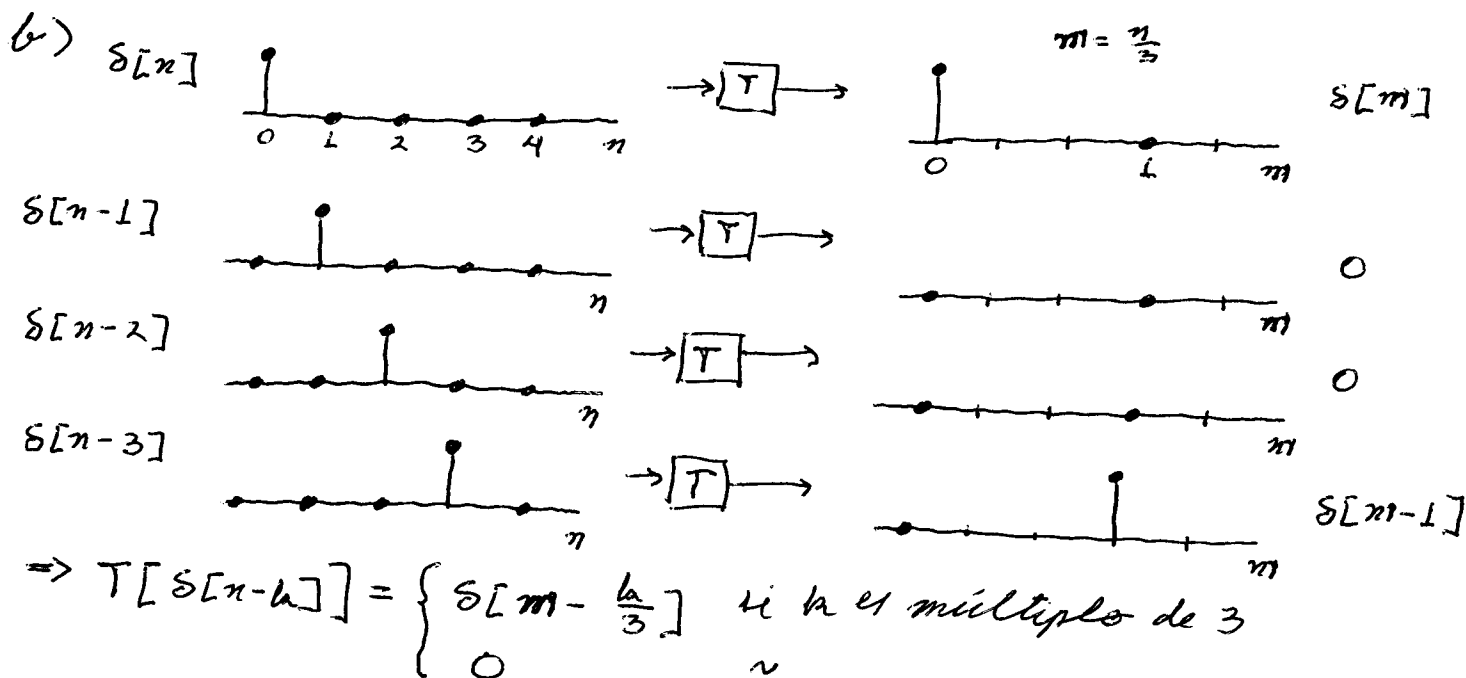


PLI

a) Las funciones armónicas corresponden a los "vectores propios" (auto-funciones, auto-secuencias o auto-vectores, dependiendo del contexto) de sistemas LTI, y resulta natural descomponer señales usando los modos normales del sistema.



c) $h[n, k] = T[s[n-k]] \neq h[n-k] \Rightarrow$ no es posible

d) Las transformadas representan los valores propios de un sistema LTI asociado a las auto-funciones según:

DOMINIO	AUTOFUNCION	TRANSFORMADA
$t \in \mathbb{R}$	e^{st}	Laplace
$t \in \mathbb{R}$	$e^{j\omega t}$	CTFT
$n \in \mathbb{Z}$	z^n	Z
$n \in \mathbb{Z}$	$e^{j\omega n}$	DTFT
$n \in [0, N-1]$	$e^{j\frac{2\pi k}{N}n}$	DFT

e) Si $x, y \in E$ (espacio de Hilbert) y $\|x\| = \|y\| = 1$, la desigualdad de C-S dice que la proyección de un vector unitario sobre otro (igual al coseno del ángulo entre ambos) es menor que 1: $| \langle x, y \rangle | \leq \|x\| \|y\| = 1$



f) Si $\{e_k \in E \text{ (espacio de Hilbert)}, k \in \mathbb{Z}\}$ es un conjunto ortogonal, entonces la desigualdad de Bessel dice que

$$\sum_{k \in I} |\langle x, e_k \rangle|^2 \leq \|x\|^2 \quad \text{con } I \subseteq \mathbb{Z}$$

y si $\{e_k\}$ forma una base de E , $\frac{e}{\|e\|}$ $I = \mathbb{Z}$, entonces por la identidad de Parseval se alcanza la igualdad.

P2)

a) Consideramos $x(t) = \sum_{k \in \mathbb{Z}} X[k] e^{2\pi f k t}$

$\Rightarrow$

$$\begin{aligned} y(t) &= T[x(t)] = T\left[\sum_{k \in \mathbb{Z}} X[k] e^{2\pi f k t}\right] \\ &= \sum_{k \in \mathbb{Z}} X[k] T[e^{2\pi f k t}] \quad \left. \begin{array}{l} \text{lineal} \\ \text{FI y } L \rightarrow [T] \rightarrow g(t) \end{array} \right\} \\ &= \sum_{k \in \mathbb{Z}} X[k] g(t) e^{2\pi f k t} \\ &= g(t) x(t) \end{aligned}$$

b) Cualquier señal $x(t)$ es autofunción de un sistema LFI y $g(t)$ es el valor propio asociado a ella.

Para que un sistema LFI sea T.I. $g(t) = \text{constante}$.

c) $X[k] \rightarrow [\text{Sistema}] \rightarrow Y[k]$

$$\Rightarrow \left. \begin{array}{l} X[k-k_0] \rightarrow [\text{Sistema}] \rightarrow Y[k-k_0] \end{array} \right\} \begin{array}{l} \text{Sistema} \\ \text{F.I.} \end{array}$$

$\delta[k] \rightarrow [\text{Sistema}] \rightarrow G[k]$ $\hookrightarrow$ respuesta a la constante $\hat{u}_{\{1\}}$

d) $Y[k] = T[X[k]] = T\left[\sum_{n=-\infty}^{\infty} X[n] \delta[k-n]\right]$

$$\begin{aligned} &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} X[n] T[\delta[k-n]] \quad \left. \begin{array}{l} \text{lineal} \\ \text{FI y } \delta[k] \rightarrow [T] \rightarrow G[k] \end{array} \right\} \\ &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} X[n] G[k-n] \\ &= X[k] \otimes G[k] \end{aligned}$$

c) Si $F[k]$ son los coeficientes de la serie de Fourier de una función $s(t)$, entonces:

$$|F[k]| = \left| \int_0^1 s(t) e^{-2\pi f k t} dt \right| \leq \int_0^1 |s(t)| dt \quad \text{luego } s \in L^1[0,1) \Rightarrow |F[k]| < \infty$$

Luego, ~~estable en el sentido BIFBOF es equivalente a~~ una condición necesaria para tener estabilidad BIFBOF, pedir que

$$x \in L^1[0,1) \Rightarrow y \in L^1[0,1)$$

f) En frecuencia la estabilidad BIFBOF es idéntica a la estabilidad BIBO de un sistema de tiempo discreto, luego:

$$LFI \text{ BIFBOF} \Leftrightarrow \sum_{k \in \mathbb{Z}} |G[k]| < \infty \quad (G \in l_1(\mathbb{Z}))$$

P3]

$$\begin{aligned} a) F[k] &= \int_0^1 s(x) e^{-2\pi f k x} dx = \int_0^1 x \frac{d}{dx} \left(\frac{e^{-2\pi f k x}}{-2\pi f k} \right) dx \quad \leftarrow \text{Para } k \neq 0 \\ &= \left[x \frac{e^{-2\pi f k x}}{-2\pi f k} \right]_0^1 - \int_0^1 \frac{e^{-2\pi f k x}}{-2\pi f k} dx \\ &= \frac{1}{-2\pi f k} - \left[\frac{e^{-2\pi f k x}}{(-2\pi f k)^2} \right]_0^1 \rightarrow 0 \end{aligned}$$

$$\text{Para } k=0, F[0] = \int_0^1 x dx = \frac{1}{2}$$

$$\Rightarrow F[k] = \begin{cases} 1/2 & \text{para } k=0 \\ \frac{1}{-2\pi f k} & \text{para } k \neq 0 \end{cases}$$

$$\|s\|^2 = \int_0^1 |x|^2 dx = \frac{1}{3}$$

$$\|F\|^2 = \sum_{k \in \mathbb{Z}} |F[k]|^2 = \frac{1}{4} + 2 \sum_{k=1}^{\infty} \frac{1}{(2\pi k)^2}$$

$$\text{Parseval: } \|s\|^2 = \|F\|^2 \Rightarrow \sum_{k=1}^{\infty} \frac{1}{k^2} = \frac{\pi^2}{6}$$

b) Para que aparezca un coeficiente de Fourier del estilo $\frac{1}{k^2}$ (de manera que en $\|F\|$ aparezca un $\frac{1}{k^4}$) partimos probando con la serie de Fourier de x^2 pues al integrar dos veces por partes debiera aparecer un $\frac{1}{k^2}$.

$$\begin{aligned}
 \int_0^L x^2 e^{-2\pi f k x} dx &= \int_0^L x^2 \frac{d}{dx} \left(\frac{e^{-2\pi f k x}}{-2\pi f k} \right) dx \quad \leftarrow \text{Para } k \neq 0 \\
 &= \left[x^2 \frac{e^{-2\pi f k x}}{-2\pi f k} \right]_0^L - \int_0^L 2x \cdot \frac{e^{-2\pi f k x}}{-2\pi f k} dx \\
 &= \frac{1}{-2\pi f k} + \frac{1}{\pi f k} \underbrace{\int_0^L x e^{-2\pi f k x} dx}_{F[k] = \frac{1}{-2\pi f k} \text{ (de la parte anterior)}} \\
 &\quad \uparrow \\
 &\quad F[k]
 \end{aligned}$$

Para evitar el primer término y dejar un solo término proporcional a $1/k^2$ tomamos $g(x) = x^2 - x$.

$$\Rightarrow G[k] = \begin{cases} \int_0^L (x^2 - x) dx = \frac{1}{3} - \frac{1}{2} = \frac{1}{6} & \text{para } k=0 \\ (F[k] + \frac{L}{2\pi^2 k^2}) - F[k] = \frac{1}{2\pi^2 k^2} & \text{para } k \neq 0 \end{cases}$$

$$\|g\|^2 = \int_0^L (x^2 - x)^2 dx = \frac{1}{5} - 2 \frac{1}{4} + \frac{1}{3} = \frac{1}{30}$$

$$\|G\|^2 = \sum_{k \in \mathbb{Z}} |G[k]|^2 = \frac{1}{36} + 2 \sum_{k=1}^{\infty} \frac{1}{(2\pi^2 k^2)^2}$$

$$\text{Parseval: } \|g\|^2 = \|G\|^2 \Rightarrow \underbrace{\frac{1}{30} - \frac{1}{36}}_{1/180} = \frac{1}{2\pi^4} \sum_{k=1}^{\infty} \frac{1}{k^4}$$

$$\Rightarrow \sum_{k=1}^{\infty} \frac{1}{k^4} = \frac{\pi^4}{90}$$