

SISTEMAS LINEALES
EXÁMENES PARCIALES - CURSO 2012/13

1. Considere la señal

$$x(t) = u(t - 1) + u(-1 - t)$$

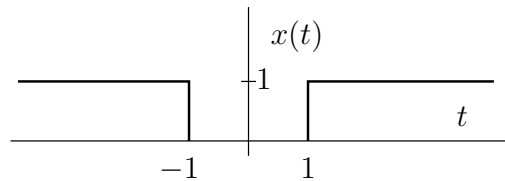
y el sistema LTI con respuesta al impulso

$$h(t) = u(t + 2) - u(t - 1).$$

- (a) Calcule el valor de pico, la potencia instantánea, la energía y la potencia media de $x(t)$. Razone si se trata de una señal periódica (en caso afirmativo, determine su periodo).
- (b) Estudie las siguientes propiedades del sistema: causalidad, memoria y estabilidad.
- (c) Calcule la salida del sistema cuando la entrada es $x(t)$. Dibuje la salida.

Resolución

(a) La señal que nos dan en el enunciado tiene la siguiente forma:



A partir de aquí calculamos los valores indicados:

$$\begin{aligned}x_p &= \max\{x(t)\} = 1 \\p_i(t) &= |x(t)|^2 = u(t - 1) + u(-1 - t) = x(t) \\E &= \int_{-\infty}^{\infty} p_i(t) dt = \infty \\P_{AV} &= \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{2T} \int_{-T}^T p_i(t) dt = \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{2T} \left(\int_{-T}^{-1} dt + \int_1^T dt \right) \\&= \lim_{T \rightarrow \infty} \frac{1}{2T} (-1 - T + T - 1) = 1\end{aligned}$$

La señal $x(t)$ no es una señal periódica, ya que no existe ningún valor $T \neq 0$ tal que $x(t) = x(t + T)$.

(b) Por ser un sistema LTI razonamos a partir de su respuesta al impulso $h(t)$:

Causalidad: El sistema es no causal, ya que no se cumple que $h(t) = 0$ para $t > 0$ (causal) o para $t \leq 0$ (anticausal).

Memoria: se trata de un sistema con memoria, ya que $h(t) \neq K\delta(t)$.

Estabilidad: Para que un sistema LTI sea estable, su respuesta al impulso ha de ser absolutamente integrable:

$$\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt = \int_{-2}^1 dt = 3 < \infty.$$

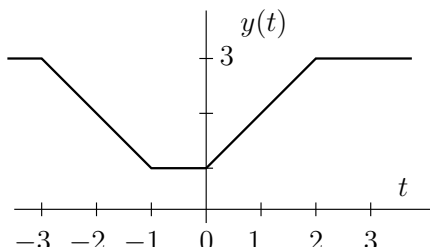
Por lo tanto, el sistema es estable.

La salida será la convolución $y(t) = x(t) * h(t)$ que en este caso puede escribirse como

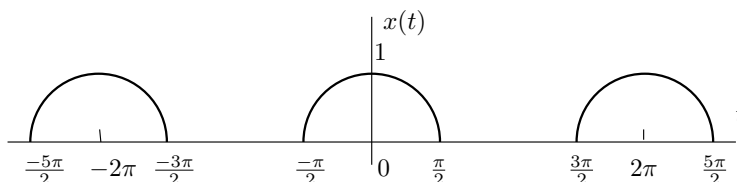
$$y(t) = \int_{-\infty}^{-1} h(t - \tau) d\tau + \int_1^{\infty} h(t - \tau) d\tau$$

lo que da lugar a una señal definida en 5 tramos:

$$y(t) = \begin{cases} 3 & t < -3 \\ -t & -3 \leq t < -1 \\ 1 & -1 \leq t < 0 \\ t + 1 & 0 \leq t < 2 \\ 3 & t \geq 2 \end{cases}$$



2. La señal periódica que se muestra a continuación se genera cuando una señal de tensión con forma de coseno es rectificada por un diodo, proceso que se conoce como *rectificación de media onda*. En el siguiente proceso se realizará un análisis de Fourier de esta señal.



- (a) Calcule la serie de Fourier de la señal periódica $x(t)$. Exprese los coeficientes como parte real más parte imaginaria.
- (b) Calcule la transformada de Fourier de $x(t)$. Dibújela para el intervalo $[-\pi, \pi]$.
- (c) Un coseno enventanado como el de la figura, puede verse como un coseno multiplicado por un pulso rectangular. Sea la señal aperiódica $y(t) = c(t) \cos(\omega_0 t)$, siendo

$$c(t) = \begin{cases} 1 & |t| \leq \frac{\pi}{2\omega_0} \\ 0 & |t| > \frac{\pi}{2\omega_0} \end{cases}.$$

Calcule y dibuje la transformada de Fourier de $y(t)$ utilizando propiedades (sin utilizar la ecuación de análisis).

Resolución

- (a) Calculamos los coeficientes de la serie de Fourier a partir de su ecuación de análisis:

$$\begin{aligned} c_k &= \frac{1}{T} \int_{(T)} x(t) e^{-jk \frac{2\pi}{T} t} dt \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi/2}^{\pi/2} \cos(t) e^{-jk \frac{2\pi}{2\pi} t} dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi/2}^{\pi/2} \frac{1}{2} (e^{jt} + e^{-jt}) e^{-jkt} dt \\ &= [\dots] \\ &= \frac{1}{\pi} \frac{\cos(k\pi/2)}{(1 - k^2)} \quad k \in \mathbb{Z}, k \neq \pm 1. \end{aligned}$$

Una simplificación alternativa lleva a una solución de la forma

$$c_k = \frac{1}{2\pi} \left[\frac{\sin((k-1)\pi/2)}{k-1} + \frac{\sin((k+1)\pi/2)}{k+1} \right] \quad k \in \mathbb{Z}, k \neq \pm 1.$$

En ambos casos, los c_k nos son válidos para $k = \pm 1$. Calculamos aparte estos coeficientes:

$$c_1 = c_{-1} = \frac{1}{4}.$$

Al ser reales, los coeficientes ya están expresados como parte real más parte imaginaria.

- (b) Se define la transformada de Fourier de una señal periódica a partir de los coeficientes de su serie de Fourier:

$$X(\omega) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} c_k 2\pi \delta(\omega - k).$$

En nuestro caso, dado que piden la señal en el intervalo $[-\pi, \pi]$, necesitaremos los siguientes coeficientes:

$$\begin{aligned} c_0 &= \frac{1}{\pi} \\ c_1 = c_{-1} &= \frac{1}{4} \\ c_2 = c_{-2} &= \frac{1}{3\pi} \\ c_3 = c_{-3} &= 0. \end{aligned}$$

- (c) La transformada de Fourier será:

$$\begin{aligned} Y(\omega) &= \frac{1}{2\pi} C(\omega) * \pi [\delta(\omega - \omega_0) + \delta(\omega + \omega_0)] \\ &= \frac{1}{2} [C(\omega - \omega_0) + C(\omega + \omega_0)] \end{aligned}$$

La transformada de $c(t)$ se calcula de manera sencilla a través de las tablas:

$$C(\omega) = \frac{2 \sin\left(\omega \frac{\pi}{2\omega_0}\right)}{\omega} = \frac{\pi}{\omega_0} \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega}{2\omega_0}\right)$$

Y, finalmente:

$$Y(\omega) = \frac{\pi}{2\omega_0} \left[\operatorname{sinc}\left(\frac{\omega - \omega_0}{2\omega_0}\right) + \operatorname{sinc}\left(\frac{\omega + \omega_0}{2\omega_0}\right) \right]$$

3. La señal

$$x(t) = \sin\left(\frac{\pi}{4}t\right) \cdot \cos(\pi t)$$

se muestrea con un tren de deltas equiespaciadas $p(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t - kT)$ a la frecuencia de Nyquist, de tal forma que $x_p(t) = x(t) \cdot p(t)$. Posteriormente, la señal se reconstruye utilizando para ello el filtro de reconstrucción genérico para esa frecuencia de muestreo, dando lugar a $x_a(t)$.

- (a) Dibuje las transformadas de Fourier de las señales $x(t)$, $p(t)$ y $x_p(t)$.
 (b) La señal $x_p(t)$ pasa por un conversor C/D dando lugar a la señal discreta $x_d[n]$, de tal modo que $x_d[n] = x(nT)$. Dibuje la transformada de Fourier de $x_d[n]$.
 (c) Calcule la señal reconstruida $x_a(t)$ y dibuje su transformada de Fourier.

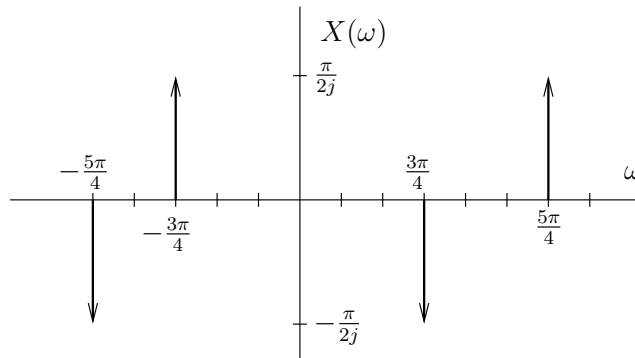
- (d) Se quiere realizar un procesamiento continuo de la señal $x(t)$ empleando para ello un sistema LTI discreto. Diseñe el sistema completo que permita realizar este procesamiento, si el sistema continuo tiene una respuesta al impulso $h_c(t) = e^{-2|t|}$. Indique el periodo de muestreo elegido y la respuesta al impulso del sistema discreto equivalente $h_d[n]$ (puede darse en el dominio de la frecuencia). Dibuje $H_d(\Omega)$ en el intervalo $[-2\pi, 2\pi]$.

Resolución

- (a) La transformada de Fourier de la señal $x(t)$ será de la forma

$$X(\omega) = \frac{1}{2\pi} \frac{\pi}{j} [\delta(\omega - \pi/4) - \delta(\omega + \pi/4)] * \pi [\delta(\omega - \pi) + \delta(\omega + \pi)].$$

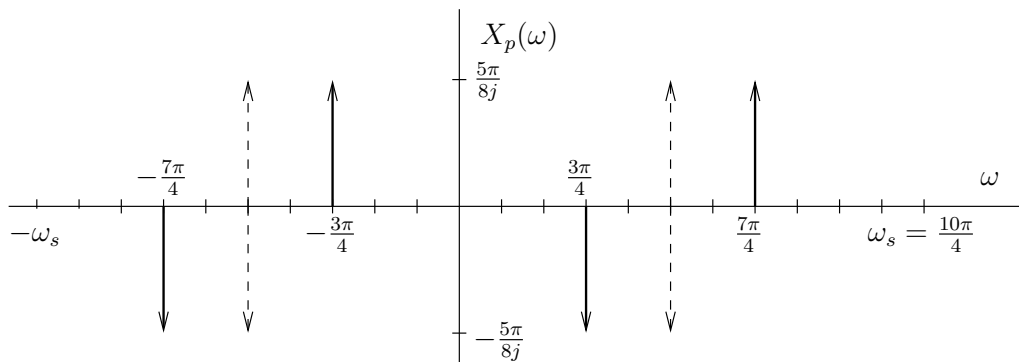
Podemos representarla (con un exceso de notación, sin separar módulo y fase) en la siguiente figura:



La frecuencia máxima de la señal va a ser $\omega_m = \frac{5\pi}{4}$, con lo que la frecuencia de Nyquist será el doble de la frecuencia máxima:

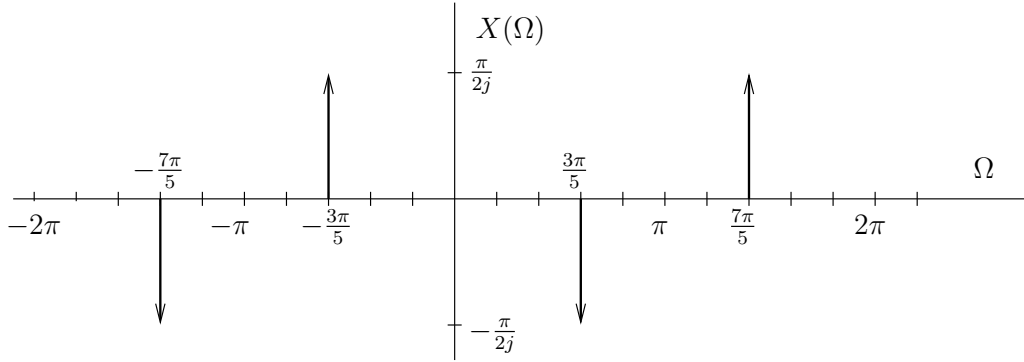
$$\omega_s = \omega_N = 2\frac{5\pi}{4}, \quad T = \frac{4}{5}.$$

Al muestrear, debido a que hay deltas en los extremos, se va a producir aliasing:



y se cancelan las deltas en $\omega = \frac{5\pi}{4}$.

- (b) Al escalarse el eje de frecuencias, obtenemos:



Nótese que, al escalarse las deltas, se han multiplicado por el periodo de muestreo.

- (c) El filtro de reconstrucción será un filtro pasabajo, con frecuencia de corte la mitad de la frecuencia de muestreo y ganancia el periodo de muestreo. La señal a la salida será:

$$X_a(\omega) = \frac{\pi}{2j} [-\delta(\omega - 3\pi/4) + \delta(\omega + 3\pi/4)]$$

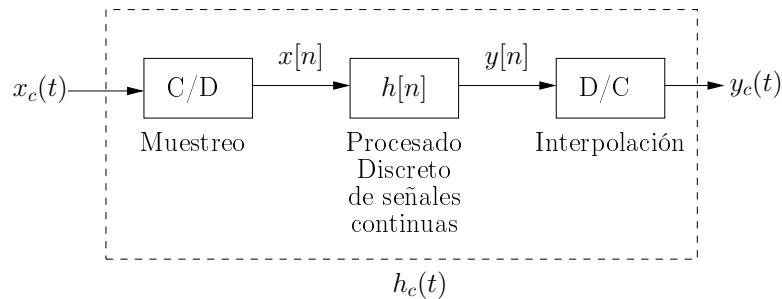
y su transformada inversa quedará:

$$x_a(t) = -\frac{1}{2} \sin(3\pi/4 t).$$

- (d) La transformada de Fourier del sistema continuo será

$$H_c(\omega) = \frac{4}{4 + \omega^2}.$$

Para procesar señales continuas utilizando sistemas discretos, se necesita un esquema como el de la figura:



con una etapa de muestreo sin aliasing y una etapa de interpolación. Para muestrear la señal sin aliasing, en este caso, necesitamos muestrear por encima de la frecuencia de Nyquist:

$$\omega_s > 2 \frac{5\pi}{4}$$

Escogemos, por ejemplo, $\omega_s = 3\pi$. Para este caso, $T = 2/3$.

Lo primero que tenemos que hacer para diseñar el filtro discreto, es limitar en banda el sistema continuo continuo:

$$H_c(\omega) = \begin{cases} \frac{4}{4+\omega^2} & |\omega| < \frac{\omega_s}{2} \\ 0 & |\omega| \geq \frac{\omega_s}{2} \end{cases}$$

y a continuación hacer el escalado $H_d(\omega) = H_c\left(\frac{\Omega}{T}\right) = H_c\left(\frac{\Omega}{2/3}\right)$.

$$H_d(\Omega) = \frac{4}{4 + \left(\frac{\Omega}{2/3}\right)^2} \quad |\Omega| < \pi.$$