

# Señales y Sistemas

## Práctico 6

### Análisis de señales y sistemas en tiempo y frecuencia

2019

Cada ejercicio comienza con un símbolo indicando su dificultad de acuerdo a la siguiente escala: ♦ básico, ★ medio, \* avanzado, y \* desafiante. Además puede tener un número, como (1.21) que indica el número de ejercicio del libro del curso, *Señales y Sistemas*, Oppenheim/Willsky, 2nd.edition.

#### ★ Ejercicio 1

Se desea implementar un filtro pasabajos mediante el siguiente sistema:

$$y[n] = x[n] + \alpha x[n-1] + \beta y[n-1]$$

donde todos los coeficientes son reales, y el sistema es causal.

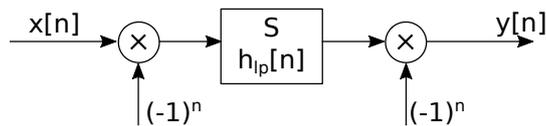
- Dar un diagrama de bloques que implemente este sistema con la mínima cantidad de elementos de retardo posible.
- Expresar la respuesta frecuencial  $H(e^{j\theta})$  del sistema, y la respuesta en módulo cuadrática  $|H(e^{j\theta})|^2$ .
- Calcular la respuesta al impulso del filtro.
- Estudiar estabilidad del sistema en función de  $\alpha$  y  $\beta$ .

El sistema deberá tener respuesta frecuencial 0 a frecuencia  $\pi$ , y además debe tener su caída -3dB en frecuencia  $\pi/3$  (es decir,  $\frac{|H(e^{j\pi/3})|^2}{|H(e^{j0})|^2} = 1/2$ ).

- Calcular  $\alpha$  y  $\beta$ . Verificar que el sistema sea estable.

#### ★ Ejercicio 2 (6.44)

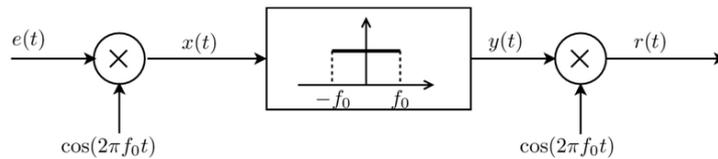
En la figura se muestra un sistema implementado en tiempo discreto. El sistema  $S$  es lineal e invariante en el tiempo con respuesta al impulso  $h_{lp}[n]$



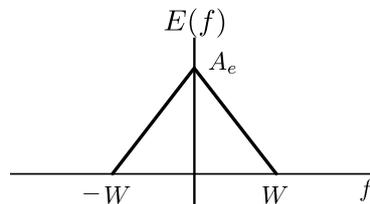
- Mostrar que el sistema completo es invariante en el tiempo
- Si  $h_{lp}[n]$  es un filtro pasabajos, ¿qué tipo de filtro se implementa con el sistema completo?

### ◆ Ejercicio 3

Se considera una señal  $e(t)$  de energía finita de banda acotada  $W$ , con  $2W \ll f_0$ . La señal  $e(t)$  se inyecta al sistema de la figura, que consiste en un multiplicador en cascada con un filtro pasabajos ideal de frecuencia de corte  $f_0$  y un multiplicador.



- (a) Bosquejar los espectros de todas las señales de interés. Para esto asumir que el espectro de  $e(t)$  viene dado por la siguiente figura.



- (b) Hallar la relación exacta entre las energías de las señales  $e(t)$  y  $r(t)$ .

### ◆ Ejercicio 4 (6.9)

Considerar un SLIT causal, estable y de tiempo continuo cuya entrada  $x(t)$  y salida  $y(t)$  están relacionadas mediante la ecuación diferencial

$$\frac{dy(t)}{dt} + 5y(t) = 2x(t).$$

Sea  $s(t)$  la respuesta al escalón de este filtro.

- (a) Hallar es el valor final  $s_\infty$ .  
 (b) Determinar el valor de  $t_0$  para el cual

$$s(t_0) = s_\infty \left(1 - \frac{1}{e^2}\right).$$

### ◆ Ejercicio 5 (6.6)

Considerar un filtro pasaaltos ideal en tiempo discreto cuya respuesta en frecuencia es

$$H(e^{j\theta}) = \begin{cases} 1, & \pi - \theta_c \leq |\theta| \leq \pi \\ 0, & |\theta| < \pi - \theta_c \end{cases}$$

- (a) Bosquejar  $H(e^{j\theta})$ .  
 (b) Hallar y bosquejar respuesta al impulso del filtro pasabajos ideal de frecuencia de corte  $\theta_c$ ,  $H_{\text{LPF}}(e^{j\theta})$ .

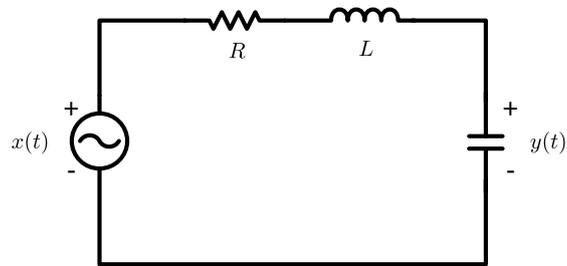
(c) Si  $h[n]$  es la respuesta al impulso de este filtro determinar la función  $g[n]$  tal que

$$h[n] = \left( \frac{\sin \theta_c n}{\pi n} \right) g[n].$$

(d) A medida que  $\theta_c$  aumenta, determinar si la respuesta al impulso se concentra más o menos alrededor del origen.

★ **Ejercicio 6** (6.19)

Considerar el SLIT construido como el circuito RLC mostrado en la figura. La fuente de voltaje  $x(t)$  se considera la entrada a este sistema. El voltaje  $y(t)$  a través del capacitor se considera la salida del sistema. Hallar la relación entre  $R$ ,  $L$  y  $C$  para que no exista oscilación en la respuesta al escalón.



# Soluciones

Las soluciones que se muestran deben ser consideradas como los resultados o respuestas de los ejercicios, no son ni deben considerarse como el desarrollo o procedimiento para llegar a estos.

## Ejercicio 1

(a) Se pide la forma canónica, con 1 elemento de retardo. Los coeficientes no recursivos son 1 y  $\alpha$ ; el coeficiente recursivo es  $\beta$ .

(b)

$$H(e^{j\theta}) = \frac{1 + \alpha e^{-j\theta}}{1 - \beta e^{-j\theta}}$$
$$|H(e^{j\theta})|^2 = \frac{1 + 2\alpha \cos \theta + \alpha^2}{1 - 2\beta \cos \theta + \beta^2}$$

(c)

$$H = \frac{1}{1 - \beta e^{-j\theta}} + \frac{\alpha e^{-j\theta}}{1 - \beta e^{-j\theta}}$$

El primer término tiene respuesta al impulso  $u[n]\beta^n$ , y el segundo término  $\alpha u[n - 1]\beta^{n-1}$ . Entonces:

$$h[n] = u[n]\beta^n + \alpha u[n - 1]\beta^{n-1}$$

(d)  $h[n]$  es sumable en módulo sólo si  $|\beta| < 1$ .

Como los coeficientes no recursivos no afectan a la estabilidad (salvo casos de cancelación cero-polo), la condición de estabilidad será la misma que para el sistema  $y[n] = x[n] + \beta y[n - 1]$ , cuya respuesta al impulso es más fácil de sumar.

Otra forma de verlo es notar que salvo para algunos términos cerca de  $n = 0$ ,  $h[n]$  queda de la forma  $(1 + \alpha/\beta)\beta^n$ .

(e) El numerador de  $H$  se debe anular en  $\theta = \pi$ , por lo tanto debe ser  $\alpha = 1$ .

Planteando  $\frac{|H_{\pi/3}|^2}{|H_0|^2}$  queda:

$$\frac{3(\beta^2 - 2\beta + 1)}{4(\beta^2 - \beta + 1)} = 1/2$$

Resolviendo la cuadrática resultante, queda  $\beta = 2 \pm \sqrt{3}$ . Se debe elegir la solución estable, es decir:  $\beta = 2 - \sqrt{3}$ .

## Ejercicio 2

(b)

### Ejercicio 4

(a) Dada la ecuación diferencial podemos escribir la respuesta al impulso en frecuencia tomando la TF y usando sus propiedad

$$j\omega Y(j\omega) + 5Y(j\omega) = 2X(j\omega) \Rightarrow H(j\omega) = \frac{2}{5 + j\omega}$$

De donde obtenemos

$$h(t) = 2e^{-5t}u(t).$$

y la respuesta al escalón podemos calcularla como la integral de  $h(t)$ , esto es

$$s(t) = \int_{-\infty}^t h(v)dv = \frac{2}{5} (1 - e^{-5t}) u(t).$$

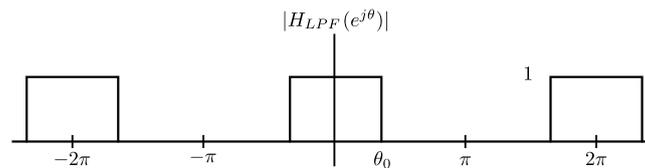
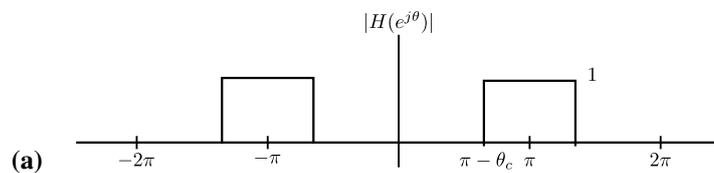
Por lo tanto

$$s_{\infty} = \frac{2}{5}$$

(b)

$$s(t_0) = \frac{2}{5} (1 - e^{-5t_0}) = \frac{2}{5} \left(1 - \frac{1}{e^2}\right) \Rightarrow t_0 = \frac{2}{5}$$

### Ejercicio 5



(b) Su respuesta al impulso temporal queda

$$\mathcal{F} \left\{ \Pi \left( \frac{\theta}{2\theta_0} \right) \right\} = \frac{\theta_0}{\pi} \text{sinc} \left[ \frac{\theta_0 n}{\pi} \right]$$

(c) De las partes anteriores vemos que el filtro pasaalto puede interpretarse como la respuesta de un filtro pasabajo, centrados en  $\pi$ , y la periodización hace que también quede centrado en  $-\pi$ . Esto puede escribirse como

$$\begin{aligned} H(e^{j\theta}) &= H_{\text{LPF}}(e^{j(\theta-\pi)}) \\ &= H_{\text{LPF}}(e^{j\theta}) * \delta(\theta - \pi) \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}h[n] &= h_{\text{LPF}}[n]e^{-j\pi n} \\ &= h_{\text{LPF}}[n](-1)^n\end{aligned}$$

Por lo tanto

$$g[n] = (-1)^n.$$

**(d)** La respuesta al impulso en el tiempo es un seno cardinal que tiene ceros en múltiplos de  $\frac{\pi}{\theta_c}$ . Por lo tanto si  $\theta_c$  aumenta el seno cardinal se concentra alrededor del origen.