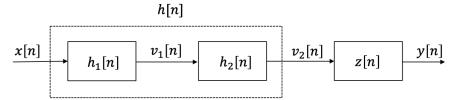


EXAMEN DE RECUPERACION (Extra) – Febrero 2020 102712 Señales y Sistemas Discretos

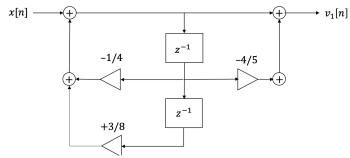
Profesores: Rafael Gallego Terris

Instrucciones: Se puede utilizar calculadora y las tablas de TF y DFT del Campus Virtual si se tienen imprimidas.

Problema 1 (7p) – Considere un Sistema LTI formado por la concatenación de tres subsistemas LTI causales y estables:



a) Obtenga la función de transferencia $H_1(z)$ teniendo en cuenta el siguiente diagrama de bloques que relaciona x[n] y $v_1[n]$: (1,5p)



- b) Dibuje el diagrama de polos y ceros de $H_1(z)$ e indique su región de convergencia. ¿Es un sistema de fase mínima? Justifique la respuesta. (1p)
- c) A partir de la siguiente ecuación de diferencias finitas, obtenga la función de transferencia $H_2(z)$ e indique de qué tipo de sistema se trata: **(1p)**

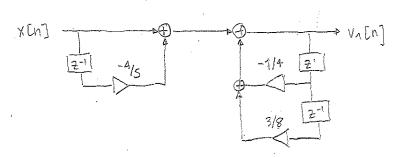
$$v_2[n] = \frac{4}{5}v_2[n-1] + v_1[n] - \frac{5}{4}v_1[n-1]$$

- d) Dibuje el diagrama de polos y ceros del sistema $H(z) = H_1(z) \cdot H_2(z)$. ¿Es un sistema invertible? Justifique la respuesta. **(1p)**
- e) Calcule la respuesta impulsional h[n]. (1 p)
- f) Obtenga la función de transferencia Z(z) para ecualizar el sistema H(z) e indique su región de convergencia. *Nota*: el ecualizador busca invertir el subsistema de fase mínima. (1p)
- g) ¿Presenta la salida y[n] distorsión en amplitud? ¿Y en fase? Justifique la respuesta. (0,5p)

Problema 2 (3p) – Calcule la autocorrelación de la señal x[n]. Recuerde que $R_{xx}[n] = x[n] * x^*[-n] = \mathcal{F}^{-1}\{S_{xx}(e^{j2\pi f})\}$, donde $S_{xx}(e^{j2\pi f}) = \left|X(e^{j2\pi f})\right|^2$ es la densidad espectral.

$$x[n] = \frac{\sin\left(\frac{\pi}{5}n\right)}{\pi n}\cos\left(\frac{2\pi}{5}n\right) - \frac{1}{2} \cdot \frac{\sin\left(\frac{2\pi}{5}n\right)}{\pi n}e^{j2\pi\frac{1}{5}n}$$

a) El dingrama de bloques se puede redibujar como:



$$V_1[n] + \frac{1}{4}v_1[n-1] - \frac{3}{8}v_1[n-2] = x [n] - \frac{4}{5}x[n-1]$$

$$V_{\Lambda}(z) + \frac{1}{4} V_{\Lambda}(z) z^{1} - \frac{3}{8} V_{\Lambda}(z) z^{-2} = \chi(z) - \frac{4}{5} \chi(z) z^{-1}$$

$$V_{1}(2)\left[1+\frac{1}{7}2^{-1}-\frac{3}{8}2^{-2}\right]=X(2)\left[1-\frac{4}{5}2^{-4}\right]$$

$$H_{\lambda}(z) = \frac{V_{\lambda}(z)}{\chi(z)} = \frac{1 - \frac{4}{5}z^{-1}}{1 + \frac{1}{4}z^{-1} - \frac{3}{8}z^{-1}}$$

b) Descomponemos en fracciones simples el denominador para obtener los polos

$$\frac{2^{2} + \frac{1}{4} \cdot 2 - \frac{3}{8} = 0}{4^{4} \cdot \frac{1}{4} \cdot$$

Es un sistema de fair mínima puesto que todos sus polos y ceros se encuentran dentro de la circumterencia de radio unidad, su inversa es, por tunto, realizable.

$$V_{2}(z) = \frac{4}{5} V_{2}(z) z^{-1} + V_{1}(z) - \frac{5}{4} V_{1}(z) z^{-1}$$

$$V_{2}(z) \left[1 - \frac{4}{5} z^{-1} \right] = V_{1}(z) \left[1 - \frac{5}{4} z^{-1} \right]$$

$$H_{2}(z) = \frac{V_{2}(z)}{V_{1}(z)} = \frac{1 - \frac{5}{4} z^{-1}}{1 - \frac{4}{5} z^{-1}} = \frac{-\frac{5}{4} \left(z^{-1} - \frac{4}{5} \right)}{1 - \frac{4}{5} z^{-1}} \rightarrow \text{ se trata de un sistema para todo,}$$

$$pues et cero de $H_{2}(z)$ es et inverso writing ado de su polo. ($\alpha = 1/(a^{*})$)$$

d)
$$H(z) = M_{\Lambda}(z) \cdot H_{Z}(z) = \frac{1 - \frac{5}{4}z^{-1}}{\left(1 + \frac{3}{4}z^{-1}\right)\left(\Lambda - \frac{1}{2}z^{-1}\right)} \longrightarrow \frac{1}{4} \frac{\frac{5}{4}z^{-1}}{\frac{1}{2}}$$

Comprobamos que no es un sistema invertible de torma causal y estuble pues tiene un cero fuera de la abrumferencia de radio unidad, que dana lugar a un polo del sistema inverso fuera de ella y, por tanto, su región de convergencia no podría ser el extenor de una airumferencia (condición de causalidad) y, al mimo tiempo, incluir la de radio unidad (condición de estabilidad).

e)
$$H(z) = \frac{A}{(1+\frac{3}{4}z^{-1})} + \frac{B}{(1-\frac{1}{2}z^{-1})} = \frac{8/5}{(1+\frac{3}{4}z^{-1})} = \frac{3/5}{(1-\frac{1}{2}z^{-1})}$$

donde $A = H(z) \cdot (1+\frac{3}{4}z^{-1}) = \frac{1-\frac{5}{4}z^{-1}}{1-\frac{1}{4}z^{-1}} = \frac{1+\frac{5}{4}\frac{4}{3}}{1+\frac{1}{2}\frac{4}{3}} = \frac{1+\frac{5}{3}}{1+\frac{2}{3}} = \frac{8/3}{5/3} = \frac{8}{5}$
 $B = H(z) \cdot (1-\frac{1}{2}z^{-1}) = \frac{1-\frac{5}{4}z^{-1}}{1+\frac{2}{4}z^{-1}} = \frac{1-\frac{5}{4}z^{-1}}{1+\frac{2}{4}z^{-1}} = \frac{1-\frac{5}{4}z^{-1}}{1+\frac{2}{3}z^{-1}} = \frac{1-\frac{5}{4}z^{-1}}$

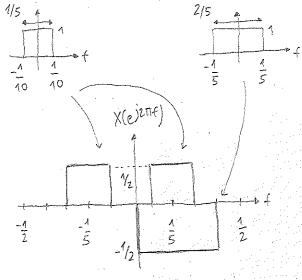
Por tanto: $h[n] = \frac{8}{5} \left(\frac{-3}{4}\right)^n \cdot u[n] - \frac{3}{5} \left(\frac{1}{2}\right)^n \cdot u[n]$

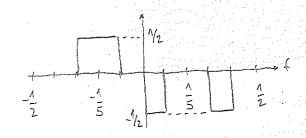
$$f) \quad 2(z) = \frac{\left(1 + \frac{3}{4}z^{-1}\right)\left(1 - \frac{1}{2}z^{-1}\right)}{1 - \frac{4}{5}z^{-1}} \longrightarrow ROC \quad |z| > \frac{4}{5}$$

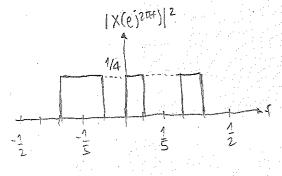
9) Gracias el subscitema ecualitador, y [n] = k. X[n], por lo que la distorsión del cistema h[n] queda compensada en amplitud, pero no se puede asegurar en fuse

$$x [n] = \frac{\sin\left(\frac{\pi}{5}n\right)}{\pi n} \cdot \cos\left(\frac{2\pi}{5}n\right) - \frac{1}{2} \cdot \frac{\sin\left(\frac{2\pi}{5}n\right)}{\pi n} \cdot e^{-j\frac{2\pi}{5}n}$$

$$e^{j2n\frac{4}{5}n} + e^{j2n\frac{4}{5}n}$$







$$P_{XX}[n] = F^{-1} \left[|X(e)^{2\pi i 4}|^{2} \right] = \frac{1}{4} \cdot \frac{\sin(\frac{\pi}{5}n)}{\pi n} e^{-j2\pi \frac{2}{5}n} + \frac{1}{4} \cdot \frac{\sin(\frac{\pi}{10}n)}{\pi n} e^{j2\pi \frac{2}{5}n} + \frac{1}{4} \cdot \frac{\sin(\frac{\pi}{10}n)}{\pi n} e^{j2\pi \frac{2}{5}n} \right] = \frac{1}{4} \cdot \frac{\sin(\frac{\pi}{10}n)}{\pi n} e^{-j2\pi \frac{2}{5}n} + \frac{1}{2} \cdot \frac{\sin(\frac{\pi}{10}n)}{\pi n} \cdot \cos(2\pi \frac{2}{20}n) \cdot e^{j2\pi \frac{2}{5}n}$$