

UNIVERSIDAD SURCOLOMBIANA
PROGRAMA DE INGENIERÍA ELECTRÓNICA
TALLER DSP Febrero de 2022.

1. EJERCICIOS DE FILTROS IIR TRANSFORMACIONES EN FRECUENCIA

❖ Considere el filtro paso bajo de un polo simple $H(s) = \frac{\alpha}{s + \alpha} \Leftrightarrow h_a(t) = e^{-\alpha t}$.

a) Halle la función de transferencia digital $H(z)$ usando el método de varianza impulsional para el filtro analógico. Usando $|H(z)|$ calcule la ganancia en continua. Usando $|H(z)|$ calcule el valor de frecuencia digital para la cual la respuesta en frecuencia es cero.

b) Halle la función de transferencia digital $H(z)$ usando el método de la transformación bilineal para el filtro analógico. Usando $|H(z)|$ calcule la ganancia en continua. Usando $|H(z)|$ calcule el valor de frecuencia digital para la cual la respuesta en frecuencia es cero.

❖ Utilice la transformación bilineal para convertir el filtro analógico cuya función de sistema es

$$H(s) = \frac{s + 0.1}{(s + 0.1)^2 + 9}$$

en un filtro IIR digital. Seleccione $T=0.1$ y compare la ubicación de los ceros en $H(z)$ con las posiciones de los ceros obtenidos aplicando el método basado en la invarianza al impulso en la conversión de $H(s)$.

❖ En la Figura 1, se muestra el diagrama de polos y ceros en el plano z para un filtro digital específico. El filtro tiene ganancia unidad en frecuencia continua. Determine la función de transferencia de la forma

$$H(z) = A \left[\frac{(1 + a_1 z^{-1})(1 + b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2})}{(1 + c_1 z^{-1})(1 + d_1 z^{-1} + d_2 z^{-2})} \right]$$

calculando valores numéricos a los parámetros A , a_1 , b_1 , b_2 , c_1 , d_1 y d_2 .

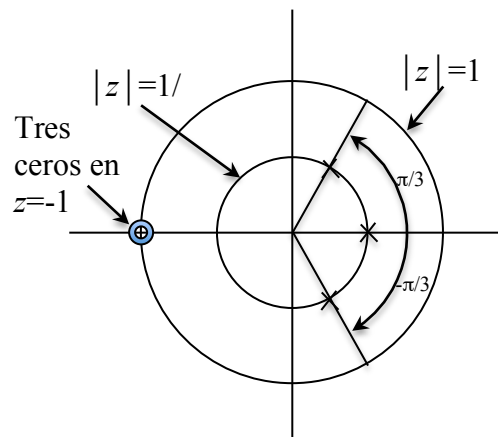


Figura 1.

❖ Convierta el filtro paso bajo analógico de un solo polo Butterworth con función de sistema

$$H(s) = \frac{\Omega_p}{s + \Omega_p}$$

en un filtro pasabanda cuyas frecuencias de corte superior son Ω_u y Ω_l , respectivamente.

❖ Convierta el filtro analógico paso banda

$$H(s) = \frac{(\Omega_u - \Omega_l)s}{s^2 + (\Omega_u - \Omega_l)s + \Omega_u\Omega_l}$$

cuyas frecuencias de corte superior son Ω_u y Ω_l , respectivamente en un filtro digital mediante la transformación bilineal y explique las características del filtro obtenido.

❖ Un integrador analógico ideal se describe mediante la función de sistema $H_a(s)=1/s$. Un integrador digital con la función de sistema $H(z)$ puede obtenerse utilizando la transformación bilineal. Es decir,

$$H(z) = \frac{T}{2} \frac{1+z^{-1}}{1-z^{-1}} \equiv H_a(s) \Big|_{s=\frac{2(1-z^{-1})}{T(1+z^{-1})}}$$

- Escriba la ecuación en diferencias para el integrador digital que relaciona la entrada $x(n)$ con la salida $y(n)$.
- Dibuje el módulo $|H_a(j\Omega)|$ y la fase $\Theta(\Omega)$ del integrador analógico.
- Dibujar de manera aproximada la respuesta en frecuencia $|H_a(\omega)|$ y $\Theta(\omega)$ del integrador digital.
- Compare el módulo y la fase obtenidas en los apartados (b) y (c). ¿Cómo adapta el integrador digital el módulo y la fase del integrador analógico?
- El integrador digital tiene un polo en $z=1$. Si se implementa este filtro en una computadora digital, que restricciones deben imponerse a la señal $x(n)$ para evitar los problemas de cálculo?

2. EJERCICIO CONCEPTUAL DE FILTRADO

❖ En la Figura 4, se muestra la respuesta impulsional de un filtro analógico.

- Sea $h(n)=h_a(nT)$, donde $T=1$, la respuesta impulsional del filtro discreto. Determine la función de transferencia $H(z)$ y la respuesta en frecuencia $H(\omega)$ para este filtro.
- Dibuje $|H(\omega)|$ y $|H_a(j\Omega)|$. Compárelas y de una buena conclusión.
- Obtenga $h(n)$ a partir de la especificación de $H(\omega_k)$ y compare el resultado obtenido con $h(n)=h_a(nT)$ del punto a) dando una buena conclusión.

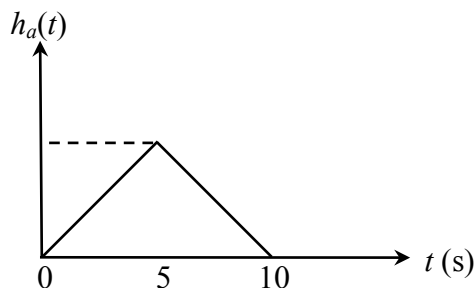


Figura 2

DFT

$$X(k) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) e^{-j2\pi kn/N} \quad k = 0, 1, 2, \dots, N-1 \quad Ec.(1)$$

IDFT

$$x(n) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(k) e^{j2\pi kn/N} \quad k = 0, 1, 2, \dots, N-1 \quad Ec.(2)$$

$$H(k) = G(k) e^{j\pi k/M} \quad k = 0, 1, 2, \dots, M-1 \quad Ec.(3)$$

$$G(k) = (-1)^k H_r\left(\frac{2\pi k}{M}\right) \quad Ec.(4)$$

$$h(n) = \frac{1}{M} \left\{ G(0) + 2 \sum_{k=1}^U G(k) \cos \frac{2\pi k}{M} \left(n + \frac{1}{2} \right) \right\} \quad U = \begin{cases} \frac{M-1}{2} & M \text{ impar} \\ \frac{M}{2} - 1 & M \text{ par} \end{cases} \quad Ec.(5)$$

$$H(z) = \sum_{k=0}^{M-1} h(k) z^{-k} \quad Ec.(6) \quad H(\omega) = \sum_{n=0}^{M-1} h(n) e^{-j\omega n} \quad Ec.(7) \quad z = e^{sT} = r e^{j\omega} \quad Ec.(8) \quad s = \sigma + j\Omega \quad Ec.(9)$$

Diseño varianza impulsional

$$H_a(s) = \sum_{k=1}^N \frac{C_k}{s - p_k} \quad Ec.(10) \quad h_a(t) = \sum_{k=1}^N c_k e^{p_k t}, t \geq 0 \quad Ec.(11) \quad H(z) = \sum \frac{c_k}{1 - e^{p_k T} z^{-1}} \quad Ec.(12)$$

Diseño transformacion bilineal

$$\Omega = \frac{2}{T} \tan \frac{\omega}{2} \quad Ec.(13) \quad s = \frac{2}{T} \left(\frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}} \right) = \frac{2}{T} \left(\frac{z - 1}{z + 1} \right) \quad Ec.(14)$$

6. RECOMENDACIONES

Se recomienda a los estudiantes haber realizado este taller y el siguiente trabajo independiente listo para **el ocho de febrero de 2022**.

- Estudiar el análisis y diseño de filtros IIR digitales con sus respectivas técnicas: Transformación Bilineal, Invarianza impulsional y Técnica de Aproximación por Derivadas. Esta teoría la pueden estudiar del libro de Proakis.
- Usando la ayuda de Matlab, estudiar cuidadosamente las funciones abs, angle, freqs, freqz, impz, filter, fir1, fir2, butter, cheby1, cheby2, buttord, cheb1ord, cheb2ord, bilinear,impinvar.
- Hacer el taller a conciencia y evitar solución por terceros que pueden cometer errores; en caso de cometer errores estos se realimentan y causan daño en el proceso de aprendizaje.
- En la red hay un solucionario del libro, se recomienda no usarlo como referencia debido a que tiene muchos errores.

Por: I.E. Vladimir Mosquera Cerquera Ms. C.