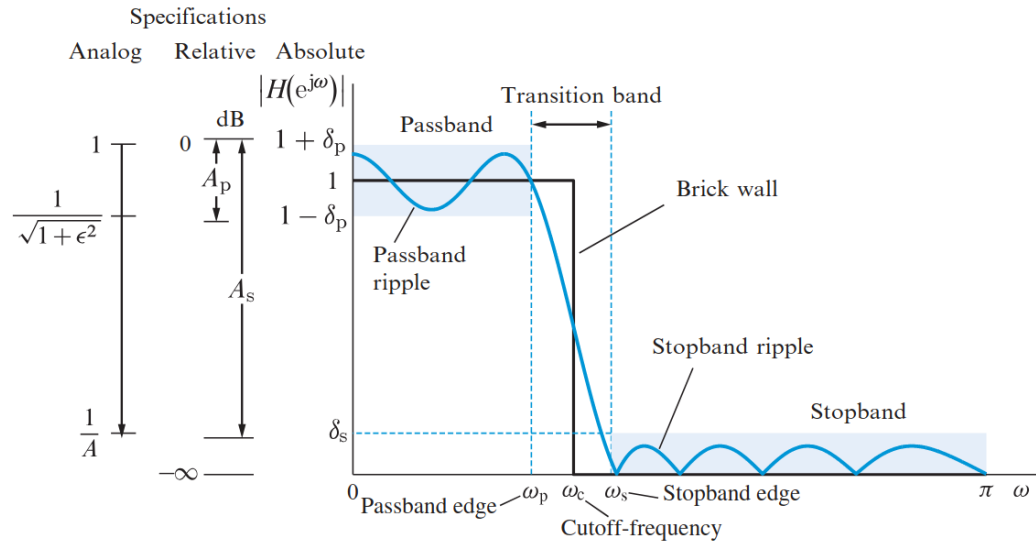


Ayudantía 9 - Procesamiento Digital de Señales

1. Realice las siguientes conversiones de especificaciones de filtro:

- (a) Dadas las especificaciones absolutas $\delta_p = 0.01$ y $\delta_s = 0.0001$, determine las especificaciones relativas A_p y A_s , y las especificaciones análogas ϵ y A .

Solución:



Absolutas a relativas Para pasar de especificaciones absolutas análogas, usamos las fórmulas

$$A_p = 20 \log \left(\frac{1 + \delta_p}{1 - \delta_p} \right) \quad A_s = 20 \log \left(\frac{1 + \delta_p}{\delta_s} \right) \quad (1)$$

Reemplazando:

$$A_p = 20 \log \left(\frac{1 + 0.01}{1 - 0.01} \right) \quad A_s = 20 \log \left(\frac{1 + 0.01}{0.0001} \right) \quad (2)$$

$$= 0.17 \text{ dB} \quad = 80.08 \text{ dB} \quad (3)$$

Relativas a análogas Para obtener las especificaciones análogas utilizamos la fórmulas

$$\epsilon = \sqrt{10^{A_p/10} - 1} \quad A = 10^{A_s/20} \quad (4)$$

Reemplazando por los valores calculados:

$$\epsilon = \sqrt{10^{0.17/10} - 1} \quad A = 10^{80.08/20} \quad (5)$$

$$= 0.19 \quad = 10000 \quad (6)$$

- (b) Dadas las especificaciones análogas $\epsilon = 0.25$ y $A = 200$, obtenga las especificaciones relativas A_p y A_s , y las especificaciones absolutas δ_p y δ_s .

Solución:

Análogos a relativas Despejando las ecuaciones del paso (4) se obtiene

$$A_p = 20 \log(\sqrt{1 + \epsilon^2}) \quad A_s = 20 \log(A) \quad (7)$$

Reemplazando por los valores:

$$A_p = 20 \log(\sqrt{1 + 0.25^2}) \quad A_s = 20 \log(200) \quad (8)$$

$$= 0.26 \text{ dB} \quad = 46.02 \text{ dB} \quad (9)$$

Relativas a absolutas Despejando las ecuaciones del paso (1) se obtiene

$$\delta_p = \frac{10^{A_p/20} - 1}{10^{A_p/20} + 1} \quad \delta_s = \frac{1 + \delta_p}{10^{A_s/20}} \quad (10)$$

Reemplazando por los datos se obtiene:

$$\delta_p = \frac{10^{0.26/20} - 1}{10^{0.26/20} + 1} \quad \delta_s = \frac{1 + 0.014}{10^{46.02/20}} \quad (11)$$

$$= 0.014 \quad = 0.005 \quad (12)$$

2. Para cada uno de los siguientes filtros FIR de fase lineal descritos por respuesta a impulso, graficar en Matlab respuesta a impulso, respuesta de amplitud, respuesta de ángulo, y ceros.

- (a) Filtro tipo I: $h[n] = \{1, 2, -1, 5, -1, 2, 1\}$

Solución: $h[n]$ es de tipo I ya que tiene simetría par, con orden par:

$$h[n] = h[M - n] \text{ (simetría par),} \quad M = 6 \text{ (par)} \quad (13)$$

Reescribiendo $h[n]$ como

$$h[n] = \delta[n] + 2\delta[n-1] - 1\delta[n-2] + 5\delta[n-3] - 1\delta[n-4] + 2\delta[n-5] + \delta[n-6] \quad (14)$$

Obtenemos la TFTD:

$$H(z) = 1 + 2z^{-1} - z^{-2} + 5z^{-3} - z^{-4} + 2z^{-5} + z^{-6} \quad (15)$$

$$\downarrow z = e^{j\omega}$$

$$H(e^{j\omega}) = 1 + 2e^{-j\omega} - e^{-2j\omega} + 5e^{-3j\omega} - e^{-4j\omega} + 2e^{-5j\omega} + e^{-6j\omega} \quad (16)$$

Factorizamos la expresión por $e^{-3j\omega} = e^{-\frac{M}{2}j\omega}$, nos aprovechamos de la simetría par de los coeficientes:

$$H(e^{j\omega}) = (e^{3j\omega} + 2e^{2j\omega} - e^{j\omega} + 5 - e^{-j\omega} + 2e^{-2j\omega} + e^{-3j\omega}) e^{-3j\omega} \quad (17)$$

Recordando que $e^{j\theta} + e^{-j\theta} = 2 \cos(\theta)$:

$$e^{3j\omega} + 2e^{2j\omega} - e^{j\omega} + 5 - e^{-j\omega} + 2e^{-2j\omega} + e^{-3j\omega} \quad (18)$$

$$= (e^{3j\omega} + e^{-3j\omega}) + 2(e^{2j\omega} + e^{-2j\omega}) - (e^{j\omega} + e^{-j\omega}) + 5 \quad (19)$$

$$= 2 \cos(3\omega) + 4 \cos(2\omega) - 2 \cos(\omega) + 5 \quad (20)$$

$$H(e^{j\omega}) = (2 \cos(3\omega) + 4 \cos(2\omega) - 2 \cos(\omega) + 5) e^{-3j\omega} \quad (21)$$

$$= A(e^{j\omega}) e^{j\Psi(\omega)}, \quad \Psi(\omega) = -3\omega = -\frac{M}{2}\omega \quad (22)$$

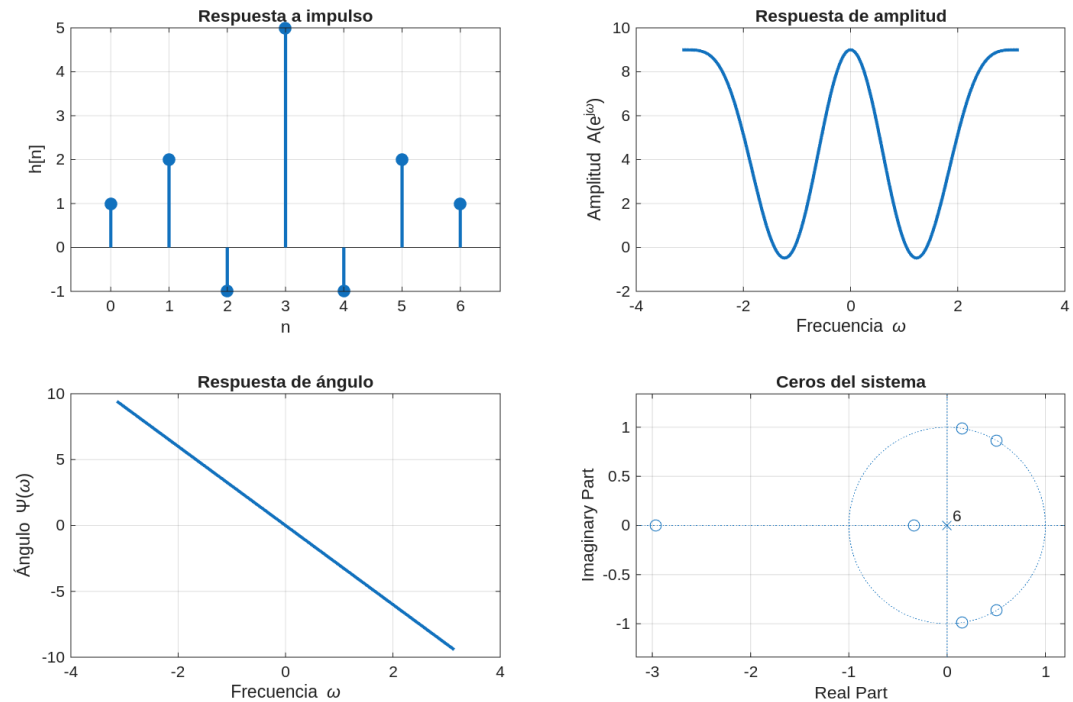
Para graficar se usa:

% --- Tipo I ---

h = [1, 2, -1, 5, -1, 2, 1]; M = 6; % M par, simetría par

A = 2*cos(3*w) + 4*cos(2*w) - 2*cos(w) + 5;

psi = -M/2*w;



(b) Filtro tipo II: $h[n] = \{1, 2, -1, -1, 2, 1\}$

Solución: $h[n]$ es de tipo II ya que tiene simetría par y orden impar:

$$h[n] = h[M - n] \text{ (simetría par), } M = 5 \text{ (impar)} \quad (23)$$

Siguiendo el mismo procedimiento que en el punto anterior se obtiene la TFTD:

$$h[n] = \{1, 2, -1, -1, 2, 1\} \quad (24)$$

↓ TFTD

$$H(e^{j\omega}) = 1 + 2e^{-j\omega} - e^{-2j\omega} - e^{-3j\omega} + 2e^{-4j\omega} + e^{-5j\omega} \quad (25)$$

Con $M = 5$, factorizamos por $e^{-\frac{5}{2}j\omega} = e^{-\frac{M}{2}j\omega}$ para obtener $A(e^{j\omega})$ y $\Psi(\omega)$ (similar al punto anterior):

$$H(e^{j\omega}) = (e^{\frac{5}{2}j\omega} + 2e^{\frac{3}{2}j\omega} - e^{\frac{1}{2}j\omega} - e^{-\frac{1}{2}j\omega} + 2e^{-\frac{3}{2}j\omega} + e^{-\frac{5}{2}j\omega}) e^{-\frac{5}{2}j\omega} \quad (26)$$

$$= (e^{\frac{5}{2}j\omega} + e^{-\frac{5}{2}j\omega} + 2e^{\frac{3}{2}j\omega} + 2e^{-\frac{3}{2}j\omega} - e^{\frac{1}{2}j\omega} - e^{-\frac{1}{2}j\omega}) e^{-\frac{5}{2}j\omega} \quad (27)$$

$$= \left[2 \cos\left(\frac{5}{2}\omega\right) + 4 \cos\left(\frac{3}{2}\omega\right) - 2 \cos\left(\frac{1}{2}\omega\right) \right] e^{-\frac{5}{2}j\omega} \quad (28)$$

$$= A(e^{j\omega})e^{j\Psi(\omega)}, \quad \Psi(\omega) = -\frac{5}{2}\omega = -\frac{M}{2}\omega \quad (29)$$

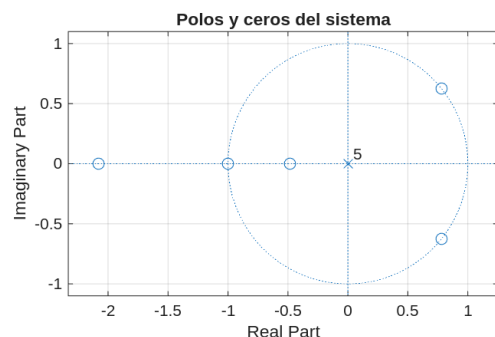
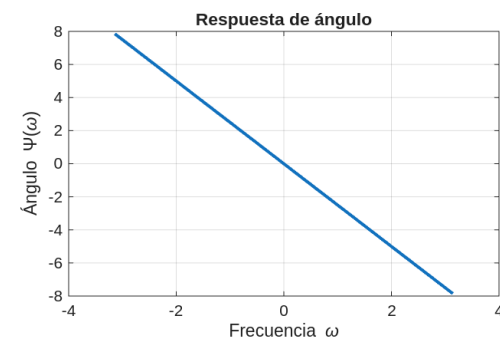
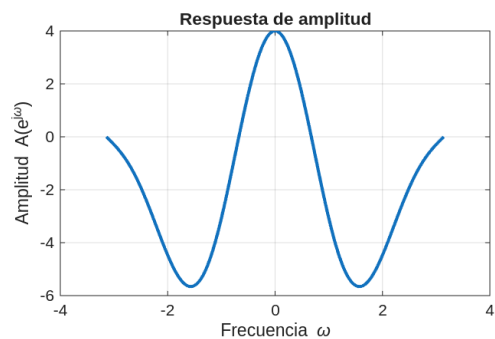
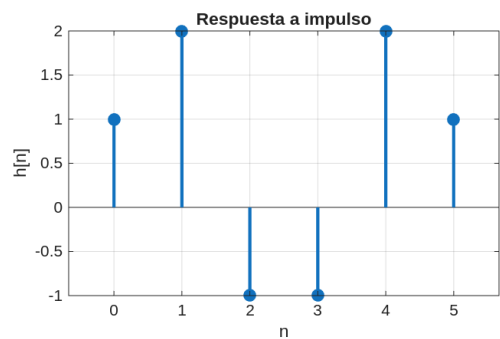
Notemos que en este caso, $\cos(\pm\frac{n}{2}\pi) = 0$, es decir $A(e^{j\omega})|_{\omega=\pm\pi} = 0$.

% --- Tipo II ---

h = [1, 2, -1, -1, 2, 1]; M = 5; % M impar, simetría par

A = 2*cos(5/2*w) + 4*cos(3/2*w) - 2*cos(1/2*w);

psi = -M/2*w;



(c) Filtro tipo III: $h[n] = \{1, 2, -1, 0, 1, -2, -1\}$

Solución: En este caso $h[n]$ es de tipo III ya que tiene simetría impar y orden par:

$$h[n] = -h[M - n] \text{ (simetría impar), } M = 6 \text{ (par)} \quad (30)$$

El procedimiento para obtener la respuesta de amplitud es similar a los puntos anteriores:

$$h[n] = \{1, 2, -1, 0, 1, -2, -1\} \quad (31)$$

↓ TFTD

$$H(e^{j\omega}) = 1 + 2e^{-j\omega} - e^{-2j\omega} + (0)e^{-3j\omega} + e^{-4j\omega} - 2e^{-5j\omega} - e^{-6j\omega} \quad (32)$$

Factorizamos la expresión por $e^{-3j\omega} = e^{-\frac{M}{2}j\omega}$:

$$H(e^{j\omega}) = (e^{3j\omega} + 2e^{2j\omega} - e^{j\omega} + e^{-j\omega} - 2e^{-2j\omega} - e^{-3j\omega}) e^{-3j\omega} \quad (33)$$

$$= [e^{3j\omega} - e^{-3j\omega} + 2(e^{2j\omega} - e^{-2j\omega}) - (e^{j\omega} - e^{-j\omega})] e^{-3j\omega} \quad (34)$$

Usando $e^{j\theta} - e^{-j\theta} = 2j \sin(\theta)$, y $j = e^{j\pi/2}$:

$$H(e^{j\omega}) = [2j \sin(3\omega) + 4j \sin(2\omega) - 2j \sin(\omega)] e^{-3j\omega} \quad (35)$$

$$= [2 \sin(3\omega) + 4 \sin(2\omega) - 2 \sin(\omega)] e^{j(\frac{\pi}{2} - 3\omega)} \quad (36)$$

$$= A(e^{j\omega}) e^{j\Psi(\omega)}, \quad \Psi(\omega) = \frac{\pi}{2} - 3\omega = \frac{\pi}{2} - \frac{M}{2}\omega \quad (37)$$

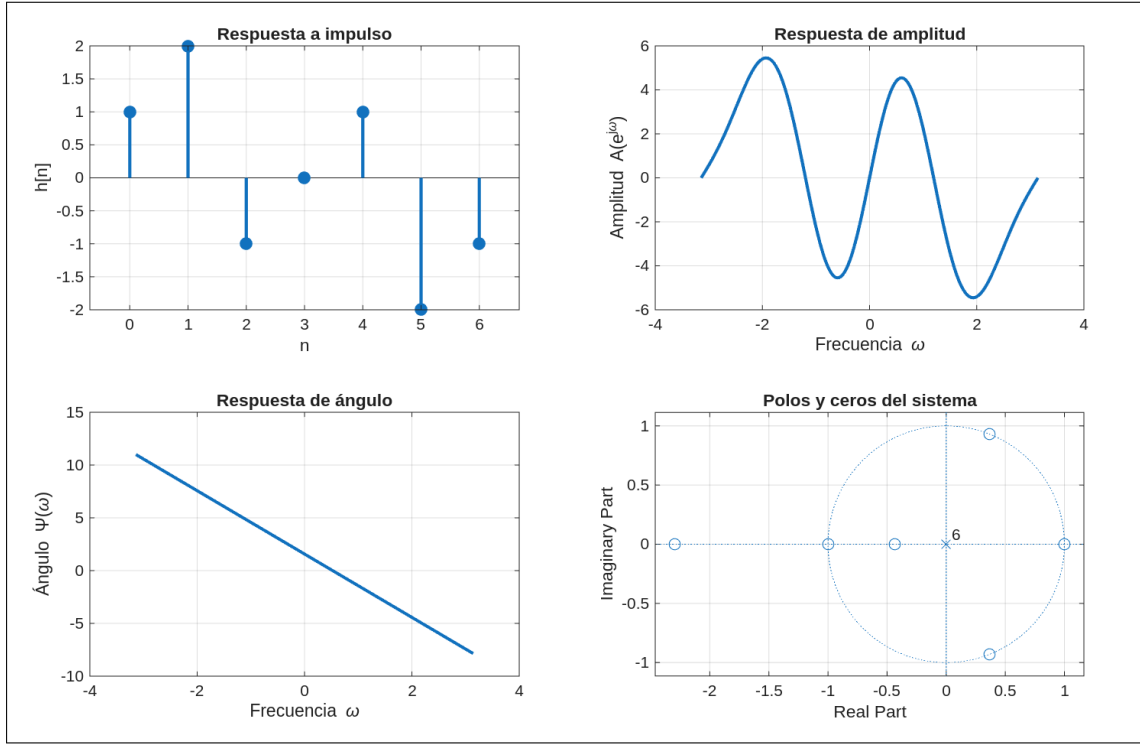
Como $\sin(n\pi) = 0$, entonces $A(e^{j\omega})|_{\omega=0, \pm\pi} = 0$.

% --- Tipo III ---

h = [1, 2 -1, 0, 1, -2, -1]; M = 6; % M par, simetría impar

A = 2*sin(3*w) + 4*sin(2*w) - 2*sin(w);

psi = pi/2 - M/2*w;



(d) Filtro tipo IV: $h[n] = \{1, 2, -1, 1, -2, -1\}$

Solución: $h[n]$ es de tipo IV pues tiene simetría impar y orden impar:

$$h[n] = -h[M - n] \text{ (simetría impar), } M = 5 \text{ (impar)} \quad (38)$$

Se obtiene la respuesta de amplitud y ángulo como en los puntos anteriores:

$$h[n] = \{1, 2, -1, 1, -2, -1\} \quad (39)$$

↓ TFTD

$$H(e^{j\omega}) = 1 + 2e^{-j\omega} - e^{-2j\omega} + e^{-3j\omega} - 2e^{-4j\omega} - e^{-5j\omega} \quad (40)$$

Factorizando por $e^{-\frac{5}{2}j\omega} = e^{-\frac{M}{2}j\omega}$:

$$H(e^{j\omega}) = (e^{\frac{5}{2}j\omega} + 2e^{\frac{3}{2}j\omega} - e^{\frac{1}{2}j\omega} + e^{-\frac{1}{2}j\omega} - 2e^{-\frac{3}{2}j\omega} - e^{-\frac{5}{2}j\omega}) e^{-\frac{5}{2}j\omega} \quad (41)$$

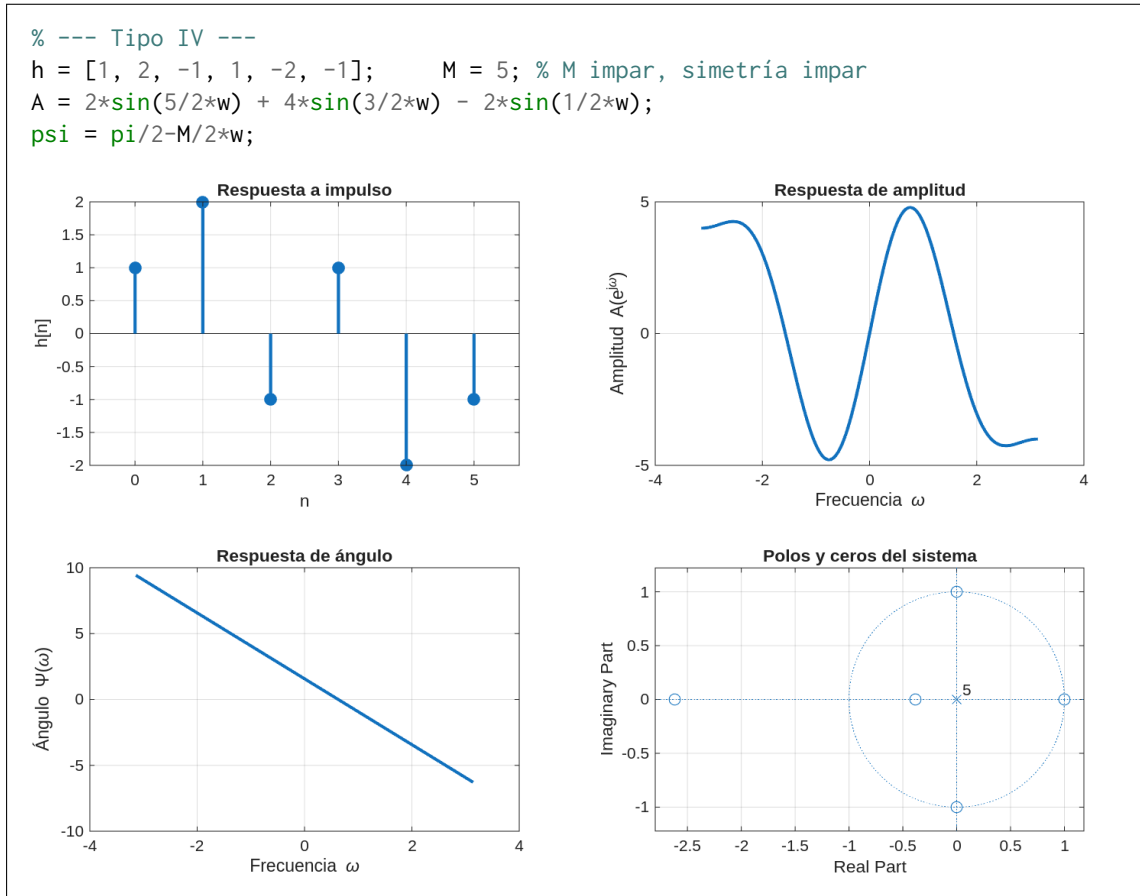
$$= [e^{\frac{5}{2}j\omega} - e^{-\frac{5}{2}j\omega} + 2(e^{\frac{3}{2}j\omega} - e^{-\frac{3}{2}j\omega}) - (e^{\frac{1}{2}j\omega} - e^{-\frac{1}{2}j\omega})] e^{-\frac{5}{2}j\omega} \quad (42)$$

Considerando $e^{j\theta} - e^{-j\theta} = 2j \sin(\theta)$, y $j = e^{j\pi/2}$:

$$H(e^{j\omega}) = \left[2j \sin\left(\frac{5}{2}\omega\right) + 4j \sin\left(\frac{3}{2}\omega\right) - 2j \sin\left(\frac{1}{2}\omega\right) \right] e^{-\frac{5}{2}j\omega} \quad (43)$$

$$= \left[2 \sin\left(\frac{5}{2}\omega\right) + 4 \sin\left(\frac{3}{2}\omega\right) - 2 \sin\left(\frac{1}{2}\omega\right) \right] e^{j(\frac{\pi}{2} - \frac{5}{2}\omega)} \quad (44)$$

$$= A(e^{j\omega})e^{j\Psi(\omega)}, \quad \Psi(\omega) = \frac{\pi}{2} - \frac{5}{2}\omega = \frac{\pi}{2} - \frac{M}{2}\omega \quad (45)$$



3. Diseñe un filtro FIR pasabajos que cumpla:

- Frecuencia de borde de banda de paso $\omega_p = 0.3\pi$
- Ripple de banda de paso $A_p = 0.5$ dB
- Frecuencia de borde de rechaza banda $\omega_s = 0.5\pi$
- Atenuación de rechaza banda $A_s = 50$ dB

(a) Determinar la respuesta a impulso de un filtro ideal que cumpla con las especificaciones.

Solución: El filtro pasabajo ideal tiene la forma:

$$H(e^{j\omega}) = \begin{cases} e^{-j\omega\alpha}, & |\omega| < \omega_c \\ 0, & \omega_c < |\omega| < \pi \end{cases} \quad h[n] = \frac{\sin(\omega_c[n - \alpha])}{\pi[n - \alpha]} \quad (46)$$

Este filtro tiene una banda de transición $\Delta\omega = \omega_s - \omega_p = 0$, no tiene ripple ($A_p = 0$ dB) y atenuación infinita ($A_s = \infty$ dB). α no tiene efectos en ninguno de estos elementos.

Escogiendo la frecuencia de corte como el punto medio de la banda de transición requerida: $\omega_c = (\omega_p + \omega_s)/2 = (0.3\pi + 0.5\pi)/2 = 0.4\pi$. Y $\alpha = 0$:

$$H(e^{j\omega}) = \begin{cases} 1, & |\omega| < 0.4\pi \\ 0, & 0.4\pi < |\omega| < \pi \end{cases} \quad h[n] = \frac{\sin(0.4\pi n)}{\pi n} \quad (47)$$

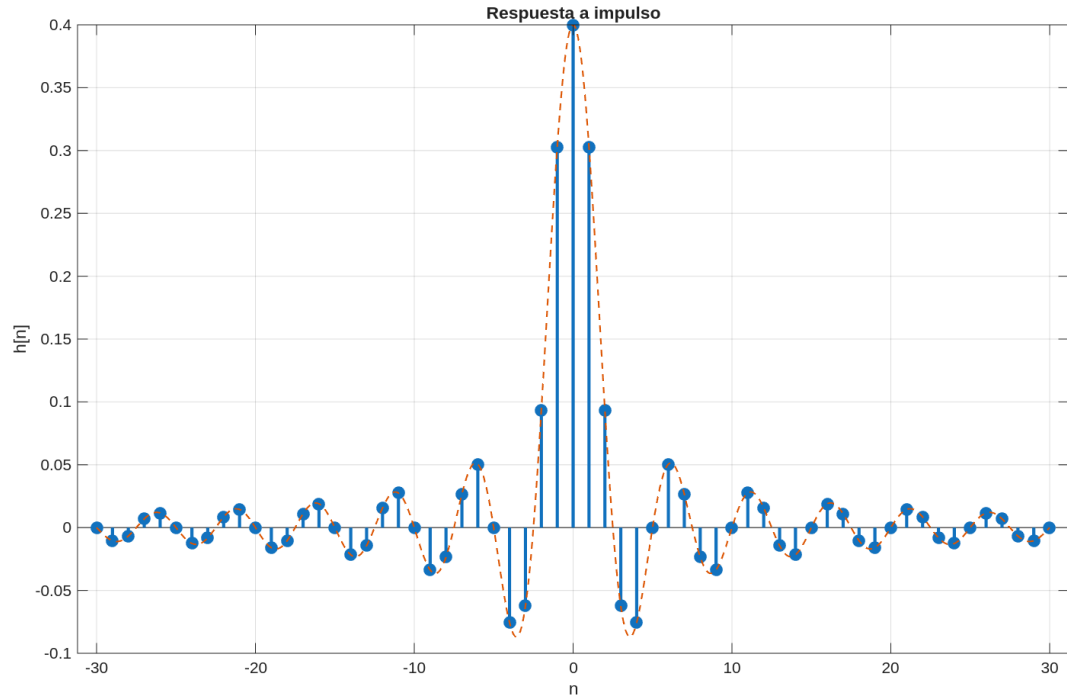
```
n = -30:30;
```

```
wc = 0.4*pi;
```

```
a = 0;
```

```
h_ideal = sin(wc*(n-a))./(pi*(n-a));
```

```
h_ideal(isnan(h_ideal)) = wc/pi;
```



- (b) Utilizando una ventana rectangular, determine en Matlab un filtro FIR que cumpla con la especificación. Grafique la respuesta de magnitud.

Solución: El diseño del filtro se realiza a partir de un filtro ideal. Escogiendo la frecuencia de corte $\omega_c = (\omega_p + \omega_s)/2 = (0.3\pi + 0.5\pi)/2 = 0.4\pi$:

$$h_i[n] = \frac{\sin(0.4\pi[n - \alpha])}{\pi[n - \alpha]} \quad (48)$$

Para que el filtro sea FIR (respuesta a impulso finita), aplicamos una ventana rectan-

gular de largo L:

$$h_{LP} = h_i[n]w_R[n] = \begin{cases} \frac{\sin(0.4\pi[n-M/2])}{\pi[n-M/2]}, & 0 \leq n \leq M = L - 1 \\ 0, & \text{otro valor} \end{cases} \quad (49)$$

La decisión del largo L se realiza de acuerdo a la banda de transición. De la tabla del punto 3(c), la banda de transición con una ventana rectangular es $\Delta\omega = 1.8\pi/L$ (columna **Exact** $\Delta\omega$). Con las especificaciones $\omega_p = 0.3\pi$ y $\omega_s = 0.5\pi$, la banda de transición deseada es $\Delta\omega = \omega_s - \omega_p = 0.2\pi$. Por lo tanto:

$$\Delta\omega = 1.8\pi/L = 0.2\pi \quad \longrightarrow \quad L = 9, M = 8 \quad (50)$$

Con ese valor de M, se determina la respuesta a impulso del filtro:

$$h_{LP} = h_i[n]w_R[n] = \begin{cases} \frac{\sin(0.4\pi[n-4])}{\pi[n-4]}, & 0 \leq n \leq 8 = M = L - 1 \\ 0, & \text{otro valor} \end{cases} \quad (51)$$

Esto se realiza en Matlab y se comprueba si el filtro cumple con los requerimientos:

%% 3 (b)

% Especificaciones

```
wp = 0.3*pi; ws = 0.5*pi;
delta_p = 0.028; delta_s = 0.0032;
```

```
M = 8;
```

```
wc = 0.4*pi;
```

```
n = 0:M;
```

```
h_rect = sin(wc*(n-M/2))./(pi * (n-M/2));
h_rect(isnan(h_rect)) = wc/pi;
```

```
w = linspace(0, pi, 1000);
H_rect = freqz(h_rect, 1, w);
```

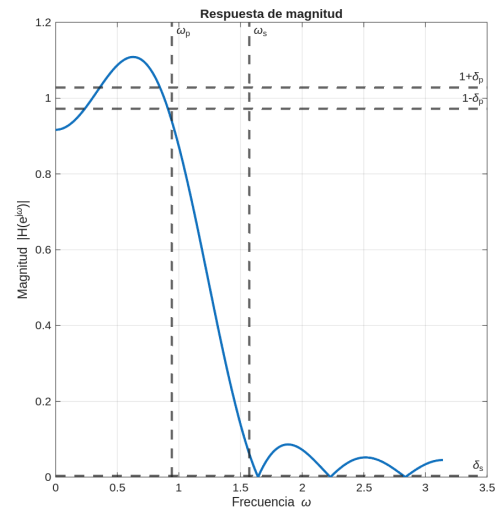
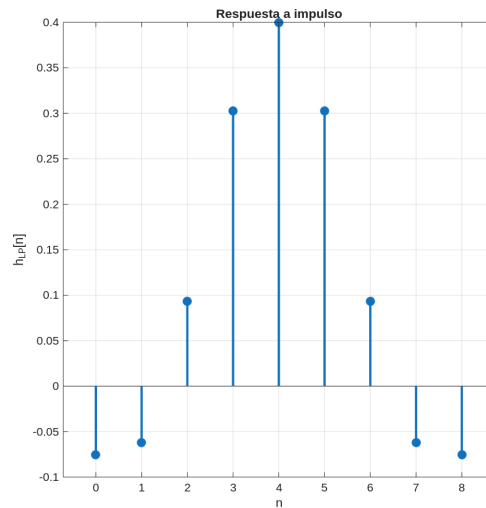
```
subplot(1,2,1)
stem(n,h_rect,'filled', LineWidth=2);
xlabel('n');
ylabel('h_{LP}[n]');
title('Respuesta a impulso');
grid on;
```

```
subplot(1,2,2)
plot(w, abs(H_rect), LineWidth=2)
xline(wp, '--', '\omega_p', LabelOrientation="horizontal", LineWidth=2)
xline(ws, '--', '\omega_s', LabelOrientation="horizontal", LineWidth=2)
yline(1+delta_p, '--', '1+\delta_p', LineWidth=2)
```

```

yline(1-delta_p, '--', '1-\delta_p', LineWidth=2)
yline(delta_s, '--', '\delta_s', LineWidth=2)
xlabel('Frecuencia \omega');
ylabel('Magnitud |H(e^{j\omega})|');
title('Respuesta de magnitud');
grid on;

```



Al aplicar la ventana sobre la respuesta al filtro ideal, nunca se obtiene un filtro perfecto. En particular la ventana rectangular produce un ripple alto en la banda de paso y rechazo, pero tiene una buena banda de transición con una ventana pequeña. Para cumplir con todos los requerimientos es necesario escoger otra ventana.

(c) Repita seleccionando una ventana más apropiada de la tabla.

Table 10.3 Properties of commonly used windows ($L = M + 1$).

Window name	Side lobe level (dB)	Approx. $\Delta\omega$	Exact $\Delta\omega$	$\delta_p \approx \delta_s$	A_p (dB)	A_s (dB)
Rectangular	-13	$4\pi/L$	$1.8\pi/L$	0.09	0.75	21
Bartlett	-25	$8\pi/L$	$6.1\pi/L$	0.05	0.45	26
Hann	-31	$8\pi/L$	$6.2\pi/L$	0.0063	0.055	44
Hamming	-41	$8\pi/L$	$6.6\pi/L$	0.0022	0.019	53
Blackman	-57	$12\pi/L$	$11\pi/L$	0.0002	0.0017	74

Compare la respuesta de magnitud respecto al punto anterior.

Solución: Aquí utilizamos el procedimiento de diseño completo.

1. Conversion de especificaciones Convertimos de especificaciones relativas $A_p = 0.5$ dB, $A_s = 50$ dB a absolutas δ_p y δ_s :

$$\delta_p = \frac{10^{A_p/20} - 1}{10^{A_p/20} + 1} \quad \delta_s = \frac{1 + \delta_p}{10^{A_s/20}} \quad (52)$$

$$= \frac{10^{0.5/20} - 1}{10^{0.5/20} + 1} = \frac{1 + 0.028}{10^{50/20}} \quad (53)$$

$$= 0.028 \quad = 0.0032 \quad (54)$$

2. Frecuencia de corte Escogemos la frecuencia de corte en la mitad de la banda de transición $\omega_c = (\omega_p + \omega_s)/2 = (0.3\pi + 0.5\pi)/2 = 0.4\pi$

3. Ripple mínimo y atenuación equivalente El criterio para escoger una ventana u otra es la atenuación que la ventana logra.

Reducimos la especificación a un valor de ripple:

$$\delta = \min\{\delta_p, \delta_s\} = 0.0032 \quad (55)$$

Encontramos la atenuación equivalente:

$$A = 20 \log \left(\frac{1}{\delta} \right) = -20 \log(\delta) \quad (56)$$

$$= 49.89 \text{ dB} \quad (57)$$

4. Selección de ventana Escogemos de la tabla la ventana que tenga la menor atenuación A_s que sea mayor a $A = 49.89$ calculado. En este caso la ventana de Hamming cumple con esta condición $53 > 49.89$.

5. Determinación de longitud de la ventana Ubicamos en la columna **Exact** $\Delta\omega$ la banda de transición para la ventana escogida, e igualamos al $\Delta\omega$ de las especificaciones:

$$\Delta\omega = 6.6\pi/L = \omega_s - \omega_p \quad (58)$$

$$= 6.6\pi/L = 0.2\pi \rightarrow L = 33 = M + 1 \quad (59)$$

6. Filtro ideal Se determina la respuesta a impulso del filtro ideal

$$h_i[n] = \frac{\sin(\omega_c[n - M/2])}{\pi[n - M/2]} = \frac{\sin(0.4\pi[n - 16])}{\pi[n - 16]} \quad (60)$$

7. Respuesta a impulso aplicando ventana La respuesta a impulso del filtro diseñado se determina aplicando la ventana escogida:

$$h[n] = h_i[n]w[n] \quad (61)$$

En este caso $w[n]$ es la ventana Hamming que se escogió de orden $M = 32$.

$$w[n] = \begin{cases} 0.54 - 0.46 \cos(2\pi n/M), & 0 \leq n \leq M \\ 0, & \text{otro valor} \end{cases} \quad (62)$$

8. Comprobación Se comprueba en Matlab si el filtro cumple con las especificaciones. De no ser así, se escoge un M mayor y se vuelve al paso 6 de diseño.

```
%% 3 (c)

% Especificaciones
wp = 0.3*pi; ws = 0.5*pi;
delta_p = 0.028; delta_s = 0.0032;

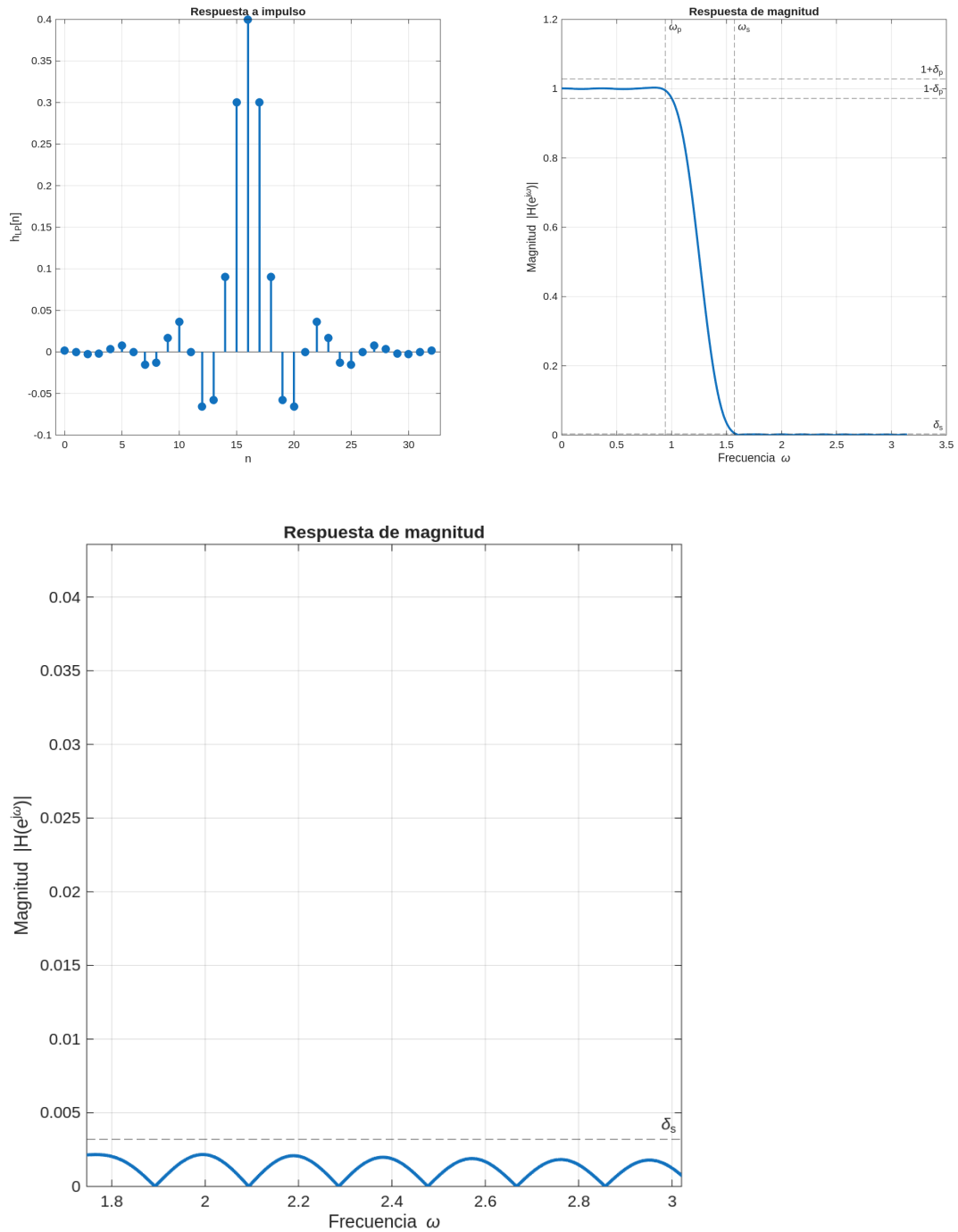
M = 32;
wc = 0.4*pi;
n_hamm = 0:M;

h_ideal = ( sin(wc*(n_hamm-M/2))./(pi * (n_hamm-M/2)) );
h_ideal(isnan(h_ideal)) = wc/pi;
h_hamming = h_ideal.*hamming(M+1)';

w = linspace(0, pi, 1000);
H_hamming = freqz(h_hamming, 1, w);

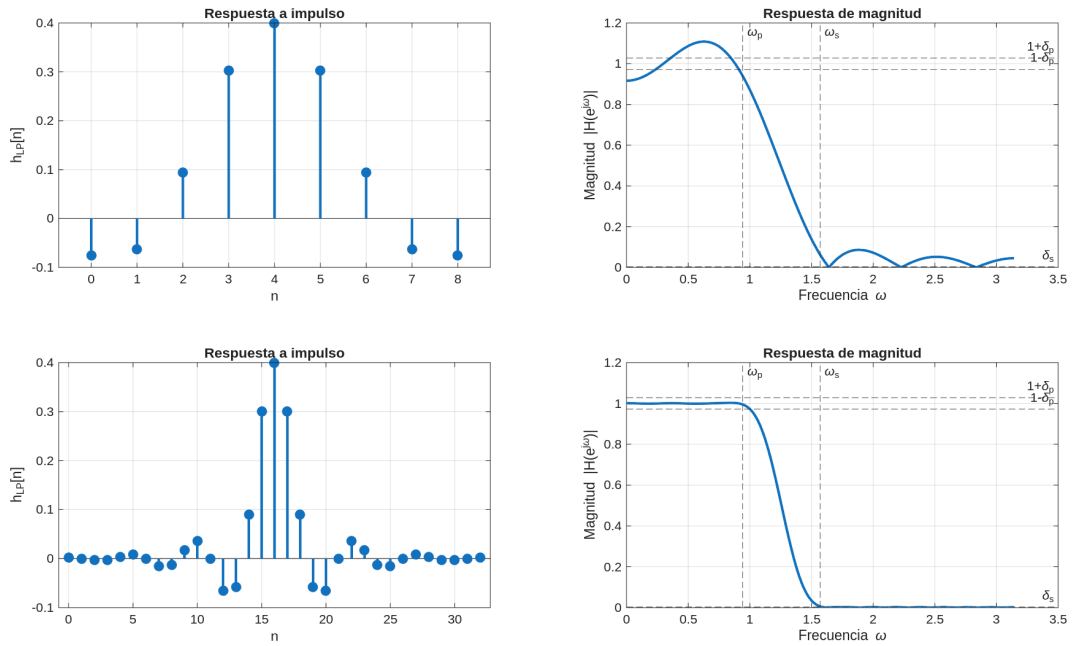
subplot(1,2,1)
stem(n_hamm,h_hamming,'filled', LineWidth=2);
xlabel('n');
ylabel('h_{LP}[n]');
title('Respuesta a impulso');
grid on;

subplot(1,2,2)
plot(w, abs(H_hamming), LineWidth=2)
xline(wp, '--', '\omega_p', LabelOrientation="horizontal")
xline(ws, '--', '\omega_s', LabelOrientation="horizontal")
yline(1+delta_p, '--', '1+\delta_p')
yline(1-delta_p, '--', '1-\delta_p')
yline(delta_s, '--', '\delta_s')
xlabel('Frecuencia \omega');
ylabel('Magnitud |H(e^{j\omega})|');
title('Respuesta de magnitud');
grid on;
```



El filtro cumple con todas las especificaciones por lo que no es necesario aumentar M

Al comparar los filtros:



Al aplicar la ventana de Hamming se obtiene un ripple mucho menor. Por otro lado se debe ocupar una ventana más grande para lograr una buena banda de transición, por lo que es más costoso implementar este filtro. La ventana rectangular por otro lado logra una banda de transición relativamente buena con una ventana pequeña.