<u>Câu 1</u>: a) Có 3 hệ mắc nối tiếp nhau và đáp ứng xung lần lượt của 3 hệ là  $h_1(n) = h(n)$ ,  $h_2(n) = u(n)$ ,  $h_3(n) = \delta(n) - \delta(n-1)$ . Không dùng biến đổi Z, hãy tính toán trong miền thời gian để xác định đáp ứng xung của toàn hệ  $h_t(n)$ .

**b)** Cho 
$$x(n) = \left(\frac{1}{3}\right)^n u(n+3)$$
. Hãy tính  $X(e^{j\omega})$ .

Câu 2: Cho hàm truyền đạt của 2 bộ lọc như sau:

$$H_1(z) = \frac{1-b}{2} \cdot \frac{1+z^{-1}}{1-bz^{-1}}, H_2(z) = \frac{1-b}{1-bz^{-1}}$$

**a)** Hãy tính  $\left|H_1(e^{j\omega})\right|^2$ ,  $\left|H_2(e^{j\omega})\right|^2$ .

**b)** Giả thiết b = 0.7 và  $\left| H_1(e^{j\omega_1}) \right|^2 = \left| H_2(e^{j\omega_2}) \right|^2 = \frac{1}{2}$ . Tính  $\omega_1$  và  $\omega_2$ . Nếu  $\omega_1 > \omega_2$  ta nói rằng bộ lọc thứ nhất có đải thông lớn hơn bộ lọc thứ hai, còn nếu  $\omega_1 < \omega_2$  thì bộ lọc thứ hai có đải thông lớn hơn. Vậy so sánh đải thông của 2 bộ lọc trong trường hợp này như thế nào?

<u>Câu 3</u>: Cho PT-SP y(n) = by(n-1) + x(n) với  $b = e^{j\omega_0}$ . Giả thiết x(n) là thực. Như vậy y(n) sẽ là phức và được biểu diễn theo phần thực và phần ảo như sau:  $y(n) = y_R(n) + jy_I(n)$ .

a) Xác định phương trình mô tả hệ với một đầu vào x(n) và 2 đầu ra  $y_R(n)$  và  $y_I(n)$ .

b) Vẽ sơ đồ khối thực hiện hệ.

c) Chứng minh rằng nếu  $x(n) = \delta(n)$  thì  $y_R(n) = (\cos \omega_0 n) u(n)$ ,  $y_I(n) = (\sin \omega_0 n) u(n)$ 

d) Hệ này có thể được sử dụng để làm gì?

**Câu 4**: Cho PT-SP y(n) = x(n) + x(n-4)

a) Xác định và vẽ đáp ứng biên độ của hệ

**b)** Tính tín hiệu ra y(n) nếu  $x(n) = \cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{7}\right) + \cos\left(\frac{\pi}{4}n\right)$ ,  $-\infty < n < \infty$ 

<u>Câu 5</u>: Xét bộ lọc có quan hệ vào-ra y(n) = -0.9y(n-1) + 0.1x(n)

a) Xác định tần số  $\omega$  sao cho  $|H(e^{j\omega})| = 1/\sqrt{2}$ 

b) Đây là bộ lọc thông thấp hay thông cao? Vì sao?

## HƯỚNG DẪN GIẢI

## **Câu 1**:

a) Do 3 hệ mắc nối tiếp nhau nên đáp ứng xung toàn hệ là:

$$h_t(n) = h_1(n) * h_2(n) * h_3(n) = h_1(n) * [h_2(n) * h_3(n)]$$

Ta có:

$$h_2(n) * h_3(n) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} h_3(k) \cdot h_2(n-k)$$

Do 
$$h_3(k) = \delta(n) - \delta(n-1) = \begin{cases} 1, & n = 0 \\ -1, & n = 1 \end{cases}$$
, nên ta có:  $0, n$  còn lại

$$h_2(n) * h_3(n) = h_3(0). h_2(n-0) + h_3(1). h_2(n-1) = h_2(n) - h_2(n-1) = u(n) - u(n-1)$$

Lại vì 
$$u(n) = \begin{cases} 1, & n \ge 0 \\ 0, & n < 0 \end{cases}$$
;  $u(n-1) = \begin{cases} 1, & n \ge 1 \\ 0, & n < 1 \end{cases}$  nên ta có:

$$h_2(n) * h_3(n) = \begin{cases} 1, & n = 0 \\ 0, & n \neq 0 \end{cases} = \delta(n)$$

Vì vậy: 
$$h_t(n) = h_1(n) * \delta(n) = h_1(n) = h(n)$$

Kết luận: đáp ứng xung toàn hệ là  $h_t(n) = h(n)$ 

**b)** Ta có 
$$x(n) = \left(\frac{1}{3}\right)^n u(n+3)$$
.

Vì 
$$u(n+3) = \begin{cases} 1, & n \ge -3 \\ 0, & n < -3 \end{cases}$$
 nên  $x(n) = \begin{cases} \left(\frac{1}{3}\right)^n, & n \ge 3 \\ 0, & n < 3 \end{cases}$ 

Từ đây có biến đổi Fourier của tín hiệu x(n) là:

$$X(e^{j\omega}) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x(n)e^{-j\omega n} = \sum_{n=-3}^{+\infty} \left(\frac{1}{3}\right)^n e^{-j\omega n} = \sum_{n=-3}^{+\infty} \left(\frac{1}{3}e^{-j\omega}\right)^n \tag{*}$$

Do  $\left|\frac{1}{3}e^{-j\omega}\right| = \frac{1}{3} < 1$  nên chuỗi (\*) hội tụ, vì thế tồn tại biến đổi Fourier.

Ta có:

$$\sum_{n=-3}^{+\infty} \left(\frac{1}{3}e^{-j\omega}\right)^n = \frac{\left(\frac{1}{3}e^{-j\omega}\right)^{-3}}{1 - \frac{1}{3}e^{-j\omega}} = \frac{27e^{j3\omega}}{1 - \frac{1}{3}e^{-j\omega}}$$

Kết luận:

$$X(e^{j\omega}) = \frac{27e^{j3\omega}}{1 - \frac{1}{3}e^{-j\omega}}$$

<u>Câu 2:</u>

a) Ta có:

$$H_1(z) = \frac{1-b}{2} \cdot \frac{1+z^{-1}}{1-bz^{-1}}, H_2(z) = \frac{1-b}{1-bz^{-1}}$$

Suy ra:

$$H_1(e^{j\omega}) = H_1(z)|_{z=e^{j\omega}} = \frac{1-b}{2} \cdot \frac{1+e^{-j\omega}}{1-be^{-j\omega}},$$
 $H_2(e^{j\omega}) = H_2(z)|_{z=e^{j\omega}} = \frac{1-b}{1-be^{-j\omega}}$ 

Từ đây có:

$$|H_1(e^{j\omega})| = \left| \frac{1-b}{2} \cdot \frac{1+e^{-j\omega}}{1-be^{-j\omega}} \right| = \frac{|1-b|}{2} \cdot \frac{|1+e^{-j\omega}|}{|1-be^{-j\omega}|}$$
$$|H_2(e^{j\omega})| = \left| \frac{1-b}{1-be^{-j\omega}} \right| = \frac{|1-b|}{|1-be^{-j\omega}|}$$

Ta có:

$$1 + e^{-j\omega} = 1 + \cos \omega - j \sin \omega$$

$$\Rightarrow \left| 1 + e^{-j\omega} \right| = \sqrt{(1 + \cos \omega)^2 + (-\sin \omega)^2} = \sqrt{2 + 2\cos \omega}$$

$$1 - be^{-j\omega} = 1 - b(\cos \omega - j \sin \omega) = 1 - b\cos \omega + jb\sin \omega$$

$$\Rightarrow \left| 1 - be^{-j\omega} \right| = \sqrt{(1 - b\cos \omega)^2 + (b\sin \omega)^2} = \sqrt{1 + b^2 - 2b\cos \omega}$$

Vì thế:

$$|H_1(e^{j\omega})| = \frac{|1-b|}{2} \cdot \frac{\sqrt{2+2\cos\omega}}{\sqrt{1+b^2-2b\cos\omega}}$$

$$\Rightarrow |H_1(e^{j\omega})|^2 = \frac{(1-b)^2}{4} \cdot \frac{2+2\cos\omega}{1+b^2-2b\cos\omega} = \frac{(1-b)^2(1+\cos\omega)}{2(1+b^2-2b\cos\omega)}$$

$$|H_2(e^{j\omega})| = \frac{|1-b|}{\sqrt{1+b^2-2b\cos\omega}}$$

$$\Rightarrow \left| H_2(e^{j\omega}) \right|^2 = \frac{(1-b)^2}{1+b^2-2b\cos\omega}$$

**b)** Với b = 0.7;  $|H_1(e^{j\omega_1})|^2 = |H_2(e^{j\omega_2})|^2 = \frac{1}{2}$ , ta có:

$$\begin{cases} \frac{(1-0.7)^2(1+\cos\omega_1)}{2(1+0.7^2-1.4\cos\omega_1)} = \frac{1}{2} \\ \frac{(1-0.7)^2}{1+0.7^2-1.4\cos\omega_2} = \frac{1}{2} \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} \frac{1+\cos\omega_1}{1.49-1.4\cos\omega_1} = \frac{1}{0.09} \\ 1.49-1.4\cos\omega_2 = 0.18 \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} \cos\omega_1 = \frac{140}{149} \\ \cos\omega_2 = \frac{131}{140} \end{cases}$$

$$\Leftrightarrow \begin{cases} \omega_1 \approx 0.3493 + k2\pi \\ \omega_2 \approx 0.3605 + k2\pi \end{cases} (k \in \mathbb{Z})$$

Ta chỉ xét trong đoạn [0;  $2\pi$ ], do đó  $\omega_1\approx 0.3493;~\omega_2\approx 0.3605$ . Dễ thấy  $\omega_1<\omega_2$ 

Kết luận: Bộ lọc thứ hai có dải thông lớn hơn.

## **Câu 3**:

a) Ta có: y(n) = by(n-1) + x(n);  $b = e^{-j\omega_0}$ , do đó:

$$y(n) = e^{-j\omega_0}y(n-1) + x(n)$$

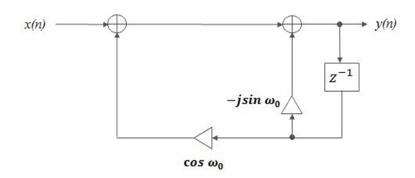
Theo công thức Euler:  $e^{-j\omega_0}=\cos\omega_0-j\sin\omega_0$ , nên:

$$y(n) = (\cos \omega_0 - j \sin \omega_0)y(n-1) + x(n) = x(n) + \cos \omega_0 y(n-1) - j \sin \omega_0 y(n-1)$$

Từ đây ta có:  $y(n) = y_R(n) + jy_I(n)$  với

$$\begin{cases} y_R(n) = x(n) + \cos \omega_0 y(n-1) \\ y_I(n) = -\sin \omega_0 y(n-1) \end{cases}$$

b) Vẽ sơ đồ khối thực hiện hệ



c) Chứng minh ...

d) Hệ này được dùng để:

Câu 4: PT-SP: 
$$y(n) = x(n) + x(n-4)$$

a) Thực hiện biến đổi Fourier cả 2 vế của PT-SP ta được:

$$Y(e^{j\omega}) = X(e^{j\omega}) + e^{-j4\omega}X(e^{j\omega})$$

$$\Rightarrow Y(e^{j\omega}) = X(e^{j\omega})(1 + e^{-j4\omega})$$

Đáp ứng tần số:

$$H(e^{j\omega}) = \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})} = 1 + e^{-j4\omega} = e^{-j2\omega} (e^{j2\omega} + e^{-j2\omega}) = 2\cos(2\omega) e^{-j2\omega}$$

Từ đây suy ra đáp ứng biên độ:  $\left|H(e^{j\omega})\right| = 2|\cos(2\omega)|$ 

Vẽ đáp ứng biên độ: <tự vẽ>

b) Ta có:

$$x(n) = \cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{7}\right) + \cos\left(\frac{\pi}{4}n\right)$$

Mà theo giả thiết: y(n) = x(n) + x(n-4), do đó tín hiệu ra y(n) là:

$$y(n) = \cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{7}\right) + \cos\left(\frac{\pi}{4}n\right) + \cos\left(\frac{\pi}{2}(n-4) + \frac{\pi}{7}\right) + \cos\left(\frac{\pi}{4}(n-4)\right)$$

$$= \cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{7}\right) + \cos\left(\frac{\pi}{4}n\right) + \cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{7} - 2\pi\right) + \cos\left(\frac{\pi}{4}n - \pi\right)$$

$$= \cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{7}\right) + \cos\left(\frac{\pi}{4}n\right) + \cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{7}\right) - \cos\left(\frac{\pi}{4}n\right) = 2\cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{7}\right)$$

Kết luận: Tín hiệu ra y(n) là:

$$y(n) = 2\cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{7}\right)$$

<u>Câu 5</u>: Bộ lọc có quan hệ vào-ra: y(n) = -0.9y(n-1) + 0.1x(n)

a) Thực hiện biến đổi Fourier cả 2 vế của phương trình sai phân:

$$Y(e^{j\omega}) = -0.9e^{-j\omega}Y(e^{j\omega}) + 0.1X(e^{j\omega})$$
$$\Rightarrow Y(e^{j\omega})(1 + 0.9e^{-j\omega}) = 0.1X(e^{j\omega})$$

Đáp ứng tần số:

$$H(e^{j\omega}) = \frac{Y(e^{j\omega})}{X(e^{j\omega})} = \frac{0.1}{1 + 0.9e^{-j\omega}}$$

Đáp ứng biên độ:

$$|H(e^{j\omega})| = \frac{0.1}{|1 + 0.9e^{-j\omega}|} = \frac{0.1}{\sqrt{1 + 0.9^2 + 1.8\cos\omega}} = \frac{0.1}{\sqrt{1.81 + 1.8\cos\omega}}$$

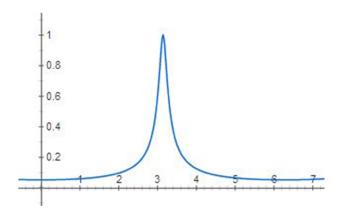
 $\text{D\'e}\left|H(e^{j\omega})\right|=1/\sqrt{2}$  thì:

$$\frac{0.1}{\sqrt{1.81 + 1.8\cos\omega}} = \frac{1}{\sqrt{2}} \Leftrightarrow 181 + 180\cos\omega = 2 \Leftrightarrow \cos\omega = -\frac{179}{180}$$

$$\Leftrightarrow \omega \approx 3,0 \ 36 \ 13 \ k2\pi \ (k \in Z)$$

b) Xác định tính chất bộ lọc

Vẽ đáp ứng biên độ:



Theo định lí Shannon:  $f_{Max} \le \frac{F_S}{2}$ , với  $F_S$  là tần số lấy mẫu, suy ra:  $\omega_{Max} \le \frac{\omega_S}{2} = \frac{2\pi}{2} = \pi$ 

Do đó ta chỉ xét đáp ứng biên độ trong đoạn  $[0; \pi]$ 

Dễ dàng thấy được từ 0 đến pi thì đáp ứng biên độ tăng, nên đây là bộ lọc thông cao

Kết luận: Bộ lọc thông cao