# XỬ LÝ TÍN HIỆU SỐ

Tuần 12

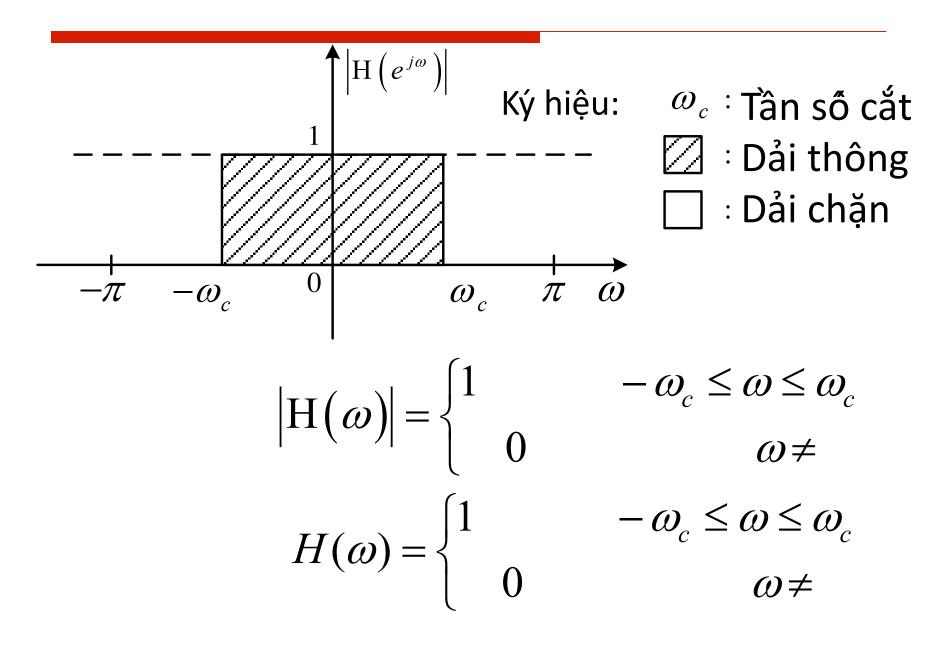
Giảng viên: Lê Ngọc Thúy

#### Nội dung

- CHƯƠNG 5: BỘ LỌC SỐ
- ☐ Bộ lọc số lý tưởng
- ☐ Bộ lọc số FIR pha tuyến tính
- ☐ Bộ lọc số IIR

# Bộ lọc số lý tưởng

#### Bộ lọc thông thấp lý tưởng (Low Pass Filter - LPF)

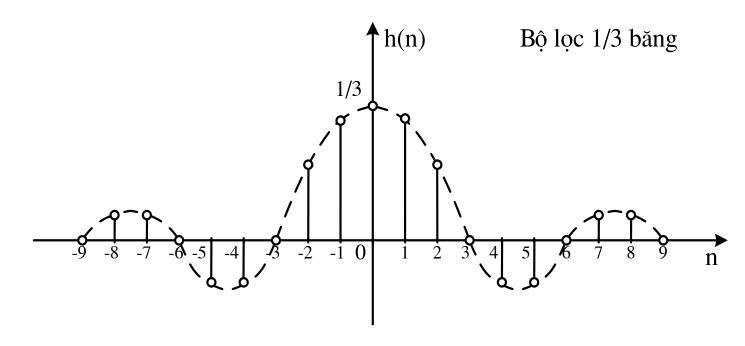


#### Bộ lọc thông thấp lý tưởng (Low Pass Filter - LPF)

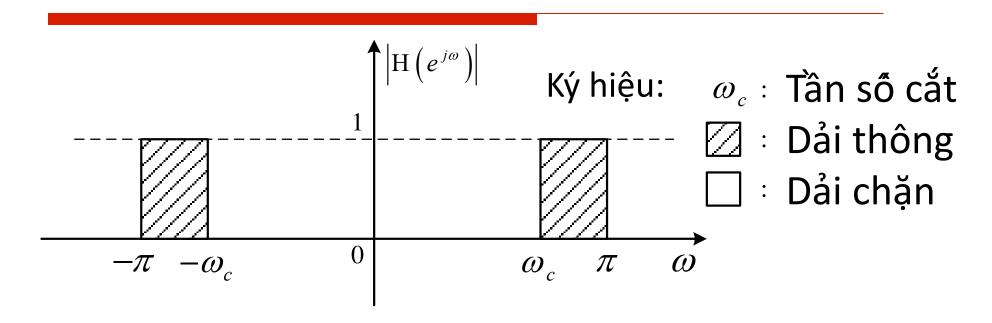
$$H(\omega) = \begin{cases} 1 & -\omega_c \le \omega \le \omega_c \\ 0 & \omega \ne \end{cases}$$

$$h(n) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\omega_c}^{\omega_c} e^{j\omega n} d\omega = \frac{1}{2\pi jn} e^{j\omega n} \Big|_{-\omega_c}^{\omega_c} = \frac{1}{2\pi jn} \left( e^{j\omega_c n} - e^{-j\omega_c n} \right)$$

$$h(n) = \frac{1}{\pi n} \sin \omega_c n = \frac{\omega_c}{\pi} \frac{\sin \omega_c n}{\omega_c n} = \frac{\omega_c}{\pi} \sin c(\omega_c n)$$



#### Bộ lọc thông cao lý tưởng (High Pass Filter - HPF)



$$|\mathbf{H}(\omega)| = \begin{cases} 0 & -\omega_c \le \omega \le \omega_c \\ 1 & \omega \ne \end{cases}$$

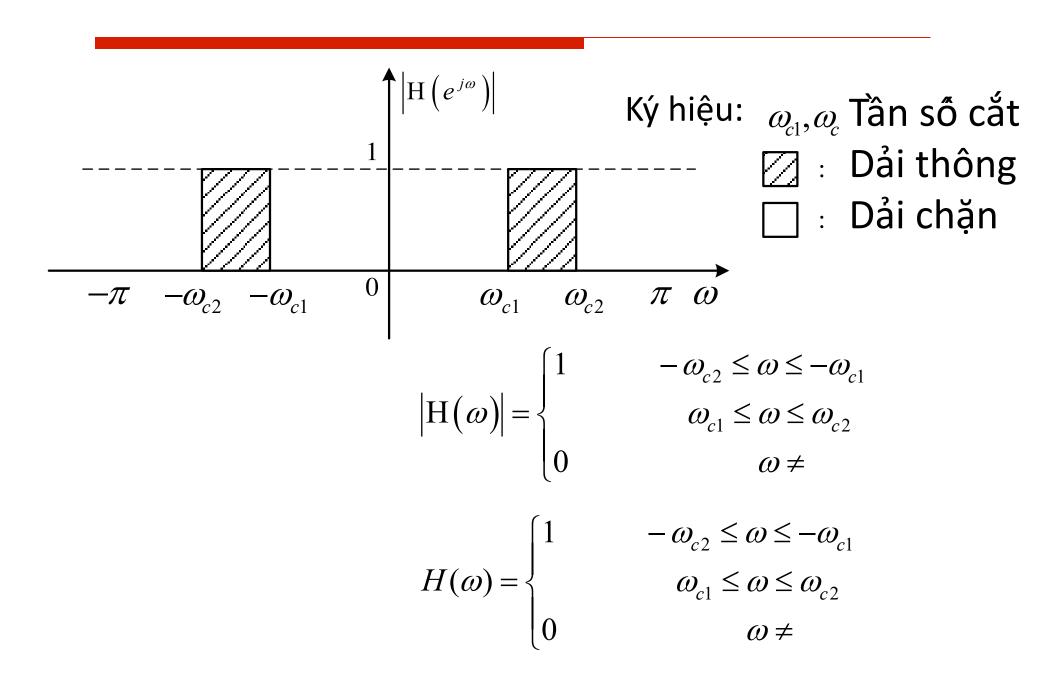
$$H(\omega) = \begin{cases} 0 & -\omega_c \le \omega \le \omega_c \\ 1 & \omega \ne \end{cases}$$

#### Bộ lọc thông cao lý tưởng (High Pass Filter - HPF)

$$H(\omega) = 1 - \begin{cases} 1 & -\omega_c \le \omega \le \omega_c \\ 0 & \omega \ne \end{cases}$$

$$h(n) = \delta(n) - \frac{1}{2\pi} \int_{-\omega_c}^{\omega_c} e^{j\omega n} d\omega = \delta(n) - \frac{\omega_c}{\pi} \sin c(\omega_c n)$$

#### Bộ lọc thông dải lý tưởng (Band Pass Filter - BPF)

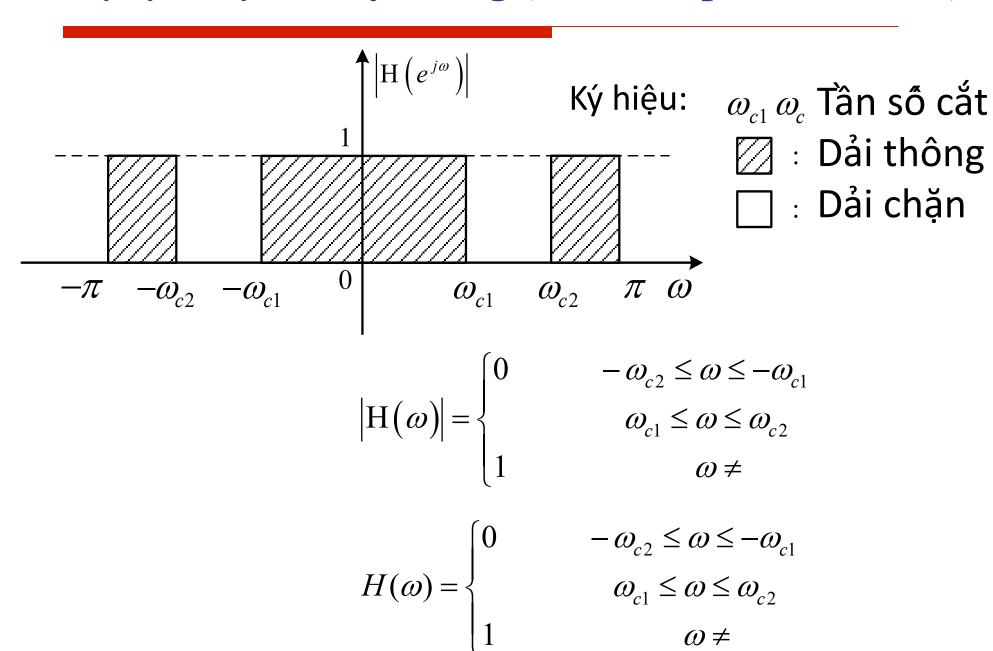


#### Bộ lọc thông dải lý tưởng (Band Pass Filter - BPF)

$$H(\omega) = \begin{cases} 1 & -\omega_{c2} \le \omega \le -\omega_{c1} \\ & \omega_{c1} \le \omega \le \omega_{c2} \\ 0 & \omega \ne \end{cases}$$

$$h(n) = \frac{\omega_{c2}}{\pi} \frac{\sin \omega_{c2} n}{\omega_{c2} n} - \frac{\omega_{c1}}{\pi} \frac{\sin \omega_{c1} n}{\omega_{c1} n}$$

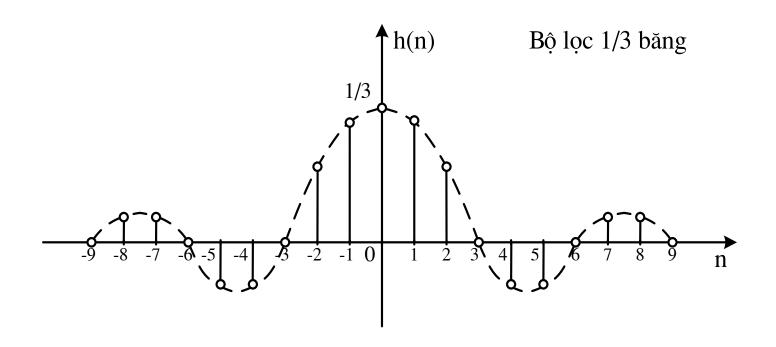
#### Bộ lọc chặn dải lý tưởng (Band Stop Filter - BSF)



#### Bộ lọc chặn dải lý tưởng (Band Stop Filter - BSF)

$$H(\omega) = 1 - \begin{cases} 1 & -\omega_{c2} \le \omega \le -\omega_{c1} \\ \omega_{c1} \le \omega \le \omega_{c2} \\ 0 & \omega \ne \end{cases}$$

$$h(n) = \delta(n) + \frac{\omega_{c1}}{\pi} \frac{\sin \omega_{c1} n}{\omega_{c1} n} - \frac{\omega_{c2}}{\pi} \frac{\sin \omega_{c2} n}{\omega_{c2} n}$$



#### Đáp ứng tần số của bộ lọc FIR pha tuyến tính

$$L[h(n)] = [0, N-1] = N \Rightarrow H(z) = \sum_{n=0}^{N-1} h(n)z^{-n}$$

$$H(\omega) = \sum_{n=0}^{N-1} h(n)e^{-jn\omega} = A(\omega)e^{j\varphi(\omega)} \Rightarrow A(\omega) = \sum_{n=0}^{N-1} h(n)e^{-j[n\omega + \varphi(\omega)]}$$

$$\varphi(\omega) = \beta - \alpha \omega$$

$$A(\omega) = \sum_{n=0}^{N-1} h(n) \cos[\omega(\alpha - n) - \beta] + j \sum_{n=0}^{N-1} h(n) \sin[\omega(\alpha - n) - \beta]$$

$$A(\omega) = \sum_{n=0}^{N-1} h(n) \cos[\omega(\alpha - n) - \beta]$$

$$\sum_{n=0}^{N-1} h(n) \sin[\omega(\alpha-n) - \beta] = 0$$

$$N = 2 * M + 1 \Rightarrow \alpha = \frac{N-1}{2} = M; \beta = 0$$

$$h(n) = h(N-1-n) \forall n \Rightarrow h(M-n) = h(M+n) \forall n$$

$$\Rightarrow \varphi(\omega) = -M\omega$$

$$\Rightarrow A(\omega) = \sum_{n=0}^{N-1} h(n) \cos[\omega(M-n)] = h(M) + 2\sum_{n=0}^{M-1} h(n) \cos[\omega(M-n)]$$

$$\Rightarrow H(\omega) = A(\omega) e^{j\varphi(\omega)}$$

$$N = 2 * M \Rightarrow \alpha = \frac{N-1}{2} = M - \frac{1}{2}; \beta = 0$$

$$h(n) = h(N-1-n) \forall n \Rightarrow h(M-1-n) = h(M+n) \forall n = [1...(M-1)]$$

$$\Rightarrow \varphi(\omega) = -\alpha \omega = -(M - \frac{1}{2})\omega = -\frac{N-1}{2}\omega$$

$$\Rightarrow A(\omega) = \sum_{n=0}^{N-1} h(n) \cos[\omega(\alpha - n)] = 2\sum_{n=0}^{M-1} h(n) \cos[\omega(\alpha - n)]$$

$$\Rightarrow H(\omega) = A(\omega) e^{j\varphi(\omega)}$$

$$N = 2*M + 1 \Rightarrow \alpha = \frac{N-1}{2} = M; \beta = \frac{\pi}{2}$$

$$h(n) = -h(N-1-n) \forall n \Rightarrow h(M-n) = -h(M+n) \forall n; h(M) = 0$$

$$\Rightarrow \varphi(\omega) = \frac{\pi}{2} - M\omega$$

$$\Rightarrow A(\omega) = \sum_{n=0}^{N-1} h(n) \cos[\omega(M-n) - \frac{\pi}{2}] = 2\sum_{n=0}^{M-1} h(n) \sin[\omega(M-n)]$$

$$\Rightarrow H(\omega) = A(\omega) e^{j\varphi(\omega)}$$

$$N = 2*M \Rightarrow \alpha = \frac{N-1}{2} = M - \frac{1}{2}; \beta = \frac{\pi}{2}$$

$$h(n) = -h(N-1-n) \forall n \Rightarrow h(M-1-n) = -h(M+n) \forall n = [1...(M-1)]$$

$$\Rightarrow \varphi(\omega) = \frac{\pi}{2} - \alpha \omega = \frac{\pi}{2} - (M - \frac{1}{2})\omega = \frac{\pi}{2} - \frac{N-1}{2}\omega$$

$$\Rightarrow A(\omega) = \sum_{n=0}^{N-1} h(n) \cos[\omega(\alpha - n) - \frac{\pi}{2}] = \sum_{n=0}^{M-1} h(n) \sin[\omega(\alpha - n)]$$

$$\Rightarrow H(\omega) = A(\omega) e^{j\varphi(\omega)}$$

### Các phương pháp thiết kế bộ lọc FIR

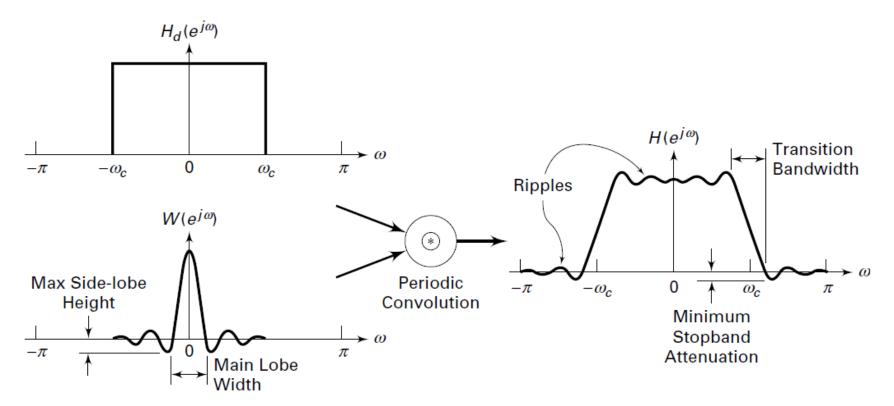
- ✓ Phương pháp cửa sổ
- ✓ Phương pháp mẫu tần số
- ✓ Phương pháp lặp tối ưu

#### Phương pháp cửa số

- ✓ Bước 1: Đưa ra chỉ tiêu kỹ thuật trong miền tần số.
- ✓ Bước 2: Xác định loại bộ lọc và bộ lọc lý tưởng pha không tương ứng.
- ✓ Bước 3: Xác định loại cửa số.
- ✓ Bước 4: Xác định đáp ứng xung của bộ lọc.
- ✓ Bước 5: Tính hàm truyền đạt, đáp ứng tần số và xác định sơ đồ cấu trúc bộ lọc.
- ✓ So sánh với các chỉ tiêu kỹ thuật, nếu không đạt thì quay lại bước thứ 2.

## Phương pháp cửa sổ - Ứng dụng thực tế

✓ Tài liệu tham khảo [3]



✓ Tích của hai tín hiệu trong miền thời gian tương ứng với Tích chập trong miền tần số

#### Các chỉ tiêu kỹ thuật của bộ lọc

✓ Độ gọn dải thông và dải chắn (dB)  $R_p = -20 \log_{10} \frac{1 - \delta_1}{1 + \delta_1} > 0 \ (\approx 0)$  $A_s = -20\log_{10}\frac{\delta_2}{1+\delta_1} > 0 \ (\gg 1)$ √ Độ gọn sóng dải thông và dải chắn có dạng tương tự nhau  $\delta_{\scriptscriptstyle 2}$  $\omega_p$ 0  $\omega_{\mathfrak{s}}$ Dải thông

### Một số hàm cửa sổ thông dụng

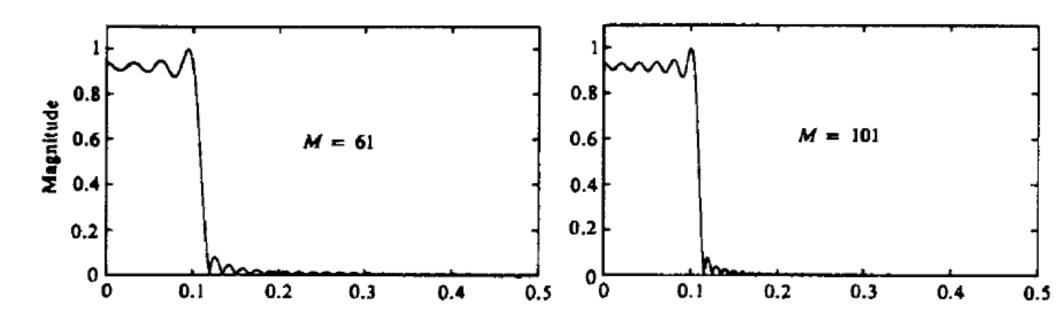
Tên cửa sổ	Hàm trong miền n với $0 \le n \le N-1$		
Bartlett (Tam giác)	$1 - \frac{2\left(n - \frac{N-1}{2}\right)}{N-1}$		
Hamming	$0.54 - 0.46 \cos \frac{2\pi n}{N-1}$		
Hanning	$\frac{1}{2} \left( 1 - \cos \frac{2\pi n}{N - 1} \right)$		
Blackman	$0.42 - 0.5\cos\frac{2\pi n}{N - 1} + 0,08\cos\frac{4\pi n}{N - 1}$		
Kaiser	$\frac{I_0 \left[ \alpha \sqrt{\left(\frac{N-1}{2}\right)^2 - \left(n - \frac{N-1}{2}\right)^2} \right]}{I_0 \left[ \alpha - \left(\frac{N-1}{2}\right) \right]}$		

### Các thông số của cửa sổ

Window	Transition	Min. Stopband	
Name	Approximate	Exact Values	Attenuation
Rectangular	$rac{4\pi}{M}$	$\frac{1.8\pi}{M}$	21 dB
Bartlett	$\frac{8\pi}{M}$	$\frac{6.1\pi}{M}$	$25~\mathrm{dB}$
Hann	$\frac{8\pi}{M}$	$\frac{6.2\pi}{M}$	$44 \; \mathrm{dB}$
Hamming	$\frac{8\pi}{M}$	$\frac{6.6\pi}{M}$	$53~\mathrm{dB}$
Blackman	$\frac{12\pi}{M}$	$rac{11\pi}{M}$	$74~\mathrm{dB}$

# Ví dụ: Bộ lọc thông thấp

Thiết kế bộ lọc thông thấp sử dụng cửa sổ chữ nhật độ rộng M



# Bộ lọc số IIR

## Bộ lọc số IIR

$$\begin{array}{c|c} & & h(n) \\ \hline & x(n) & & y(n) = x(n)*h(n) \end{array}$$

$$y(n) = \sum_{l=0}^{M} b_l x(n-l) - \sum_{k=1}^{N} a_k y(n-k) \qquad y(n) = \sum_{k=0}^{+\infty} h(k) x(n-k)$$

$$H(Z) = \frac{\sum_{l=0}^{M} b_l Z^{-l}}{1 + \sum_{k=1}^{N} a_k Z^{-k}}$$

# Chuyển đổi từ tương tự sang số

$$\begin{array}{c|c} \hline \\ x(n) \\ \hline \end{array} \begin{array}{c} h(n) \\ \hline \\ y(n) = x(n)*h(n) \\ \hline \end{array}$$

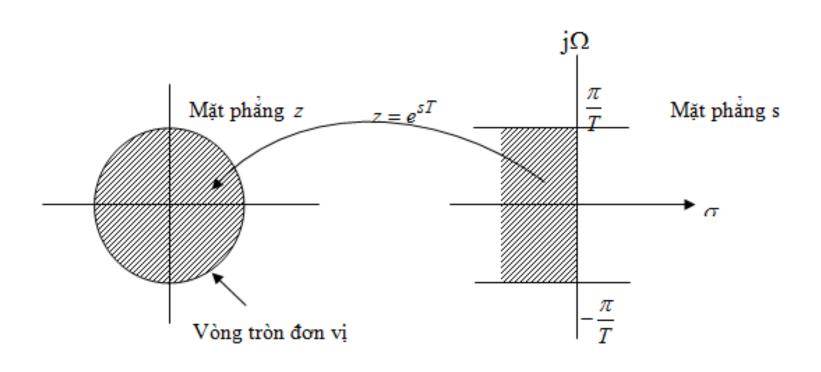
$$H_a(s) = \int_{-\infty}^{\infty} h(t)e^{-st}dt \qquad \sum_{k=0}^{N} \alpha_k \frac{d^k y(t)}{dt^k} = \sum_{r=0}^{M} \beta_r \frac{d^r x(t)}{dt^r}$$

$$H_{a}(s) = \frac{B(s)}{A(s)} = \frac{\sum_{k=0}^{M} \beta_{k} s^{k}}{\sum_{k=0}^{N} \alpha_{k} s^{k}} \Rightarrow H(Z) = \frac{\sum_{l=0}^{M} b_{l} Z^{-l}}{1 + \sum_{k=1}^{N} a_{k} Z^{-k}}$$

## Tổng hợp bộ lọc số IIR

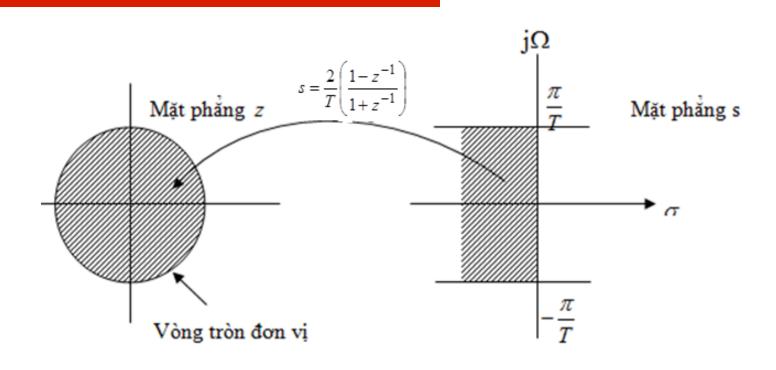
- ✓ Phương pháp bất biến xung
- ✓ Phương pháp biển đổi song tuyến tính
- ✓ Phương pháp tương đương vi phân

#### Phương pháp bất biến xung



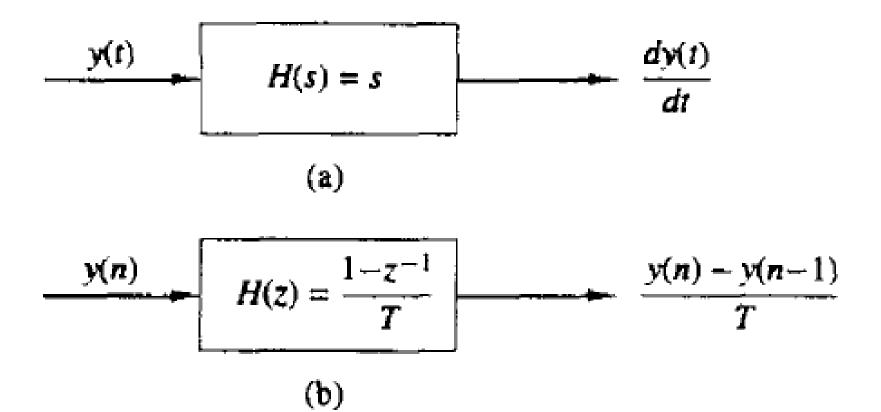
$$H_{a}(s) = \sum_{k=1}^{N} \frac{A_{k}}{s - s_{pk}} \Rightarrow H(z) = \sum_{k=1}^{N} \frac{A_{k}}{1 - e^{s_{pk}T}z^{-1}}$$

#### Phương pháp biến đổi song tuyến tính



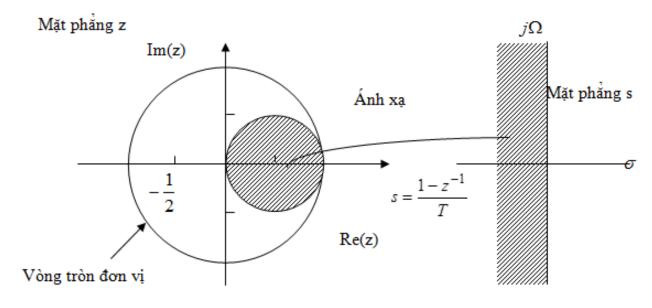
$$H(z) = H_a(s)|_{s = \frac{2}{T} \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}}}$$

#### Phương pháp tương đương vi phân



#### Phương pháp tương đương vi phân

$$H(z) = H_a(s)|_{s = (1-z^{-1})/T}$$



#### Tổng kết

- ☐ Bộ lọc số lý tưởng
- ☐ Bộ lọc số FIR pha tuyến tính
- ☐ Bộ lọc số IIR
- □ Bài tập: 2.16 2.19, 3.1 3.16 (FIR), 3.17 3.20 (IIR)