# TÍN HIỆU VÀ HỆ THỐNG

Chương 3: Biểu diễn hệ thống tuyến tính bất biến trong miền tần số

Phần 2: BIỂU DIỄN HỆ THỐNG LTI RỜI RẠC

Trần Thị Thúy Quỳnh





### **NỘI DUNG**

- 1. Biểu diễn tín hiệu rời rạc (chuỗi) tuần hoàn
- 2. Biểu diễn tín hiệu rời rạc (chuỗi) không tuần hoàn
- 3. Đáp ứng tần số





# BIỂU DIỄN CHUỐI TUẦN HOÀN (Discrete Time Fourier Series - DTFS)

#### A. Chuỗi tuần hoàn

Tín hiệu rời rạc, tuần hoàn với chu kì N được biểu diễn bởi:

$$x[n+N] = x[n]$$
 all  $n$ 

Với chu kỳ cơ sở  $N_0$ , tần số góc cơ sở  $\Omega_0 = 2\pi/N_0$ .





#### B. Biểu diễn chuỗi tuần hoàn dưới dạng mũ phức

Biểu diễn chuỗi Fourier mũ phức của tín hiệu x[n] tuần hoàn có chu kì cơ sở  $N_0$ :

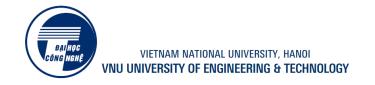
$$x[n] = \sum_{k=0}^{N_0 - 1} c_k e^{jk\Omega_0 n} \qquad \Omega_0 = \frac{2\pi}{N_0}$$

Với  $c_k$  là các  $h\hat{e}$  số Fourier được tính bởi:

$$c_{k} = \frac{1}{N_{0}} \sum_{n=0}^{N_{0}-1} x[n] e^{-jk\Omega_{0}n}$$

Ký hiệu lại là:

$$x[n] = \sum_{k = \langle N_0 \rangle} c_k e^{jk\Omega_0 n} \qquad \text{V\'oi:} \qquad c_k = \frac{1}{N_0} \sum_{n = \langle N_0 \rangle} x[n] e^{-jk\Omega_0 n}$$





Với k = 0:

$$c_0 = \frac{1}{N_0} \sum_{n = \langle N_0 \rangle} x[n]$$

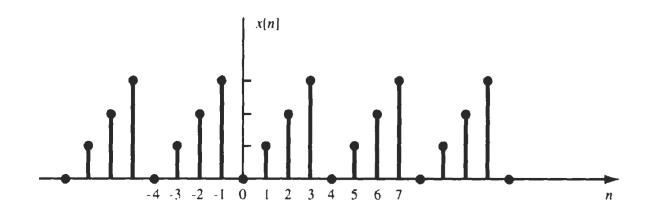
bằng giá trị trung bình của x[n] trong chu kì.

Các hệ số Fourier  $c_k$  cũng được gọi là hệ số phổ của chuỗi x[n].



#### Bài tập 1:

Xác định các hệ số Fourier của chuỗi tuần hoàn x[n] sau:



$$x[n] = \sum_{k = \langle N_0 \rangle} c_k \, e^{jk\Omega_0 n}$$

Với:

$$c_k = \frac{1}{N_0} \sum_{n = \langle N_0 \rangle} x[n] e^{-jk\Omega_0 n}$$





Bài giải: 
$$x[n] = \sum_{k=\langle N_0 \rangle} c_k e^{jk\Omega_0 n}$$

Chuỗi x[n] tuần hoàn với chu kì  $N_0=4$  hay  $\Omega_0=2\pi/N_0=\pi/2$ 

$$c_{k} = \frac{1}{N_{0}} \sum_{n = \langle N_{0} \rangle} x[n] e^{-jk\Omega_{0}n} \qquad e^{-j\Omega_{0}} = e^{-j2\pi/4} = e^{-j\pi/2} = -j$$

$$c_{0} = \frac{1}{4} \sum_{n=0}^{3} x[n] = \frac{1}{4} (0 + 1 + 2 + 3) = \frac{3}{2}$$

$$c_{1} = \frac{1}{4} \sum_{n=0}^{3} x[n] (-j)^{n} = \frac{1}{4} (0 - j1 - 2 + j3) = -\frac{1}{2} + j\frac{1}{2}$$

$$c_{2} = \frac{1}{4} \sum_{n=0}^{3} x[n] (-j)^{2n} = \frac{1}{4} (0 - 1 + 2 - 3) = -\frac{1}{2}$$

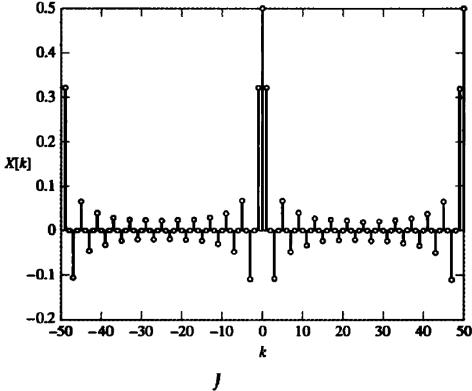
$$c_{3} = \frac{1}{4} \sum_{n=0}^{3} x[n] (-j)^{3n} = \frac{1}{4} (0 + j1 - 2 - j3) = -\frac{1}{2} - j\frac{1}{2}$$





# XÂY DỰNG TÍN HIỆU VUÔNG TỪ CÁC HỆ SỐ DTFS

VÍ DŲ: Biểu diễn miền tần số của tín hiệu vuông, chu kì cơ sở N=50, M=12:

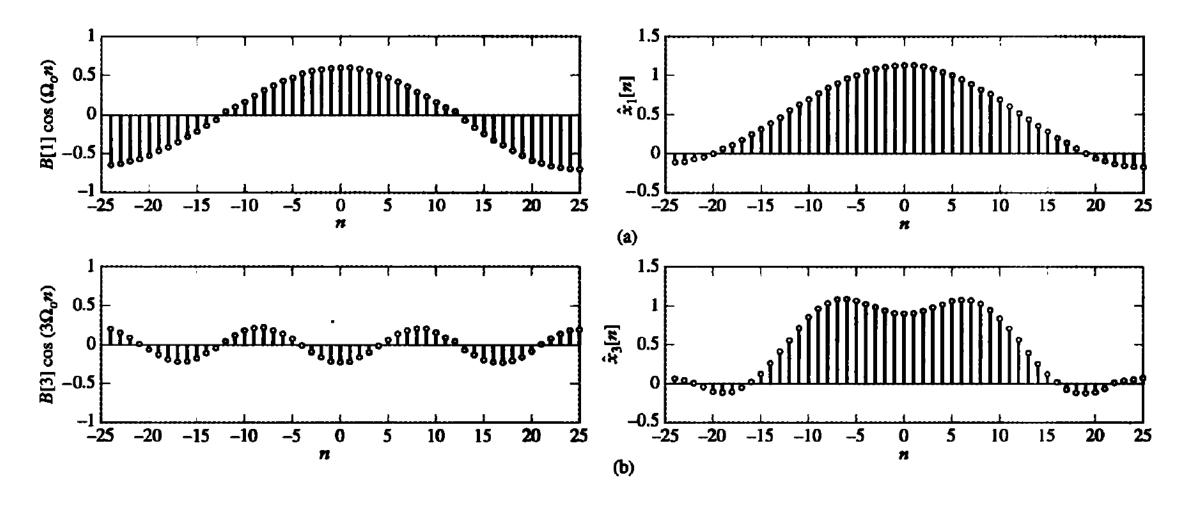


$$\hat{x}_{j}[n] = \sum_{k=0}^{J} B[k] \cos(k\Omega_{o}n)$$





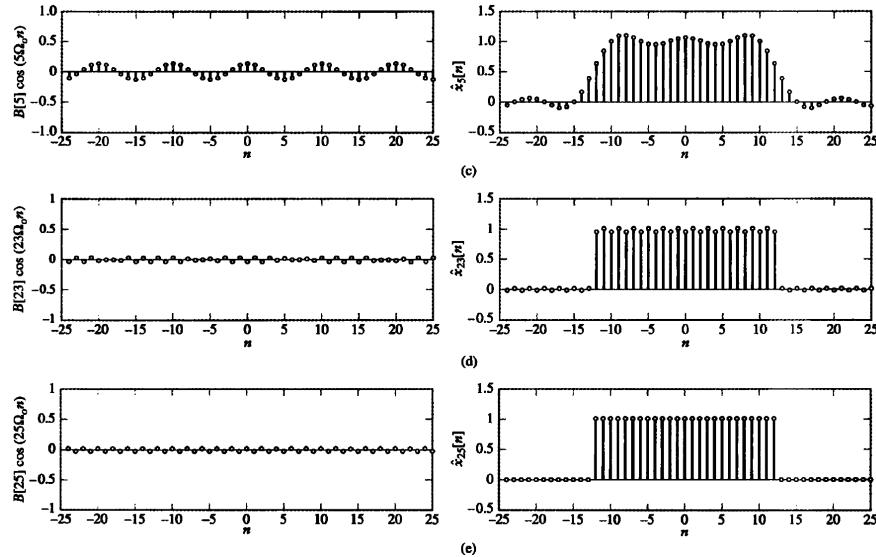
# XÂY DỰNG TÍN HIỆU VUÔNG TỪ CÁC HỆ SỐ DTFS







# XÂY DỰNG TÍN HIỆU VUÔNG TỪ CÁC HÊ SỐ DTFS



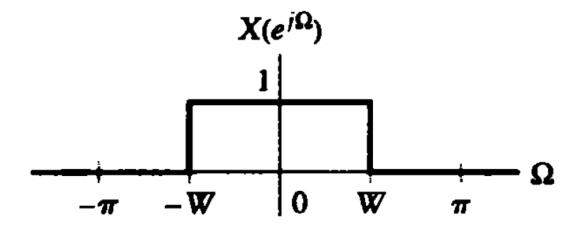




#### Bài tập 2:

Xác định tín hiệu x[n] (biến đổi DTFT ngược) biết:

$$X(e^{i\Omega}) = \begin{cases} 1, & |\Omega| < W \\ 0, & W < |\Omega| < \pi \end{cases}$$





#### Bài giải:

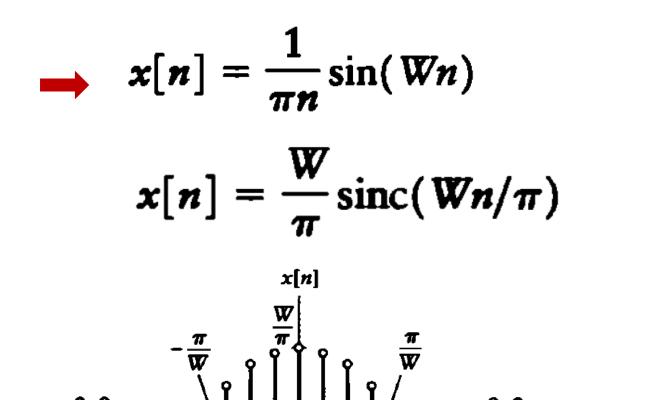
$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{-W}^{W} e^{j\Omega n} d\Omega$$

$$= \frac{1}{2\pi n j} e^{j\Omega n} \Big|_{-W}^{W}, \quad n \neq 0$$

$$= \frac{1}{\pi n} \sin(Wn), \quad n \neq 0.$$

Sử dụng luật L'Hospital:

$$\lim_{n\to 0}\frac{1}{\pi n}\sin(Wn)=\frac{W}{\pi}$$







#### L'HÔPITAL'S RULE

$$\lim_{x o c}rac{f(x)}{g(x)}=\lim_{x o c}rac{f'(x)}{g'(x)}$$



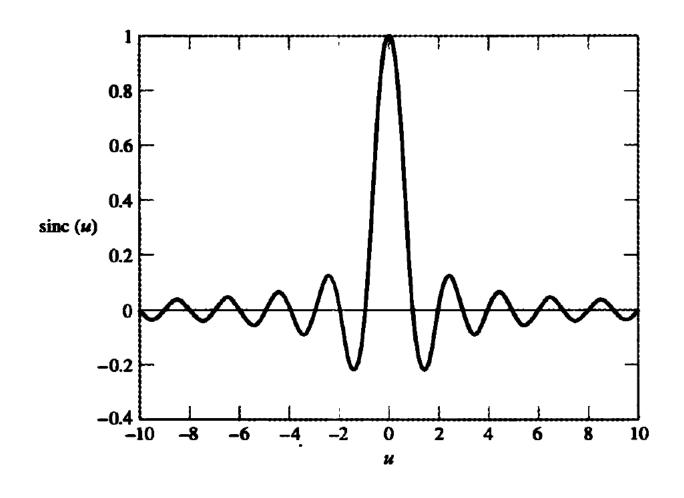
#### HÀM SINC

$$\operatorname{sinc}(u) = \frac{\sin(\pi u)}{\pi u}.$$

#### Hàm sinc:

Mainlobe tại u=0

Hai điểm không của mainlobe tại u=±1







#### C. Tính chất

#### 1. Tính tuần hoàn của hệ số Fourier

$$c_{k+N_0} = c_k$$

hay  $c_k$  là chuỗi tuần hoàn với chu kì cơ sở  $N_0$  do

$$c_k = \frac{1}{N_0} \sum_{n=0}^{N_0 - 1} x[n] e^{-jk\Omega_0 n}$$

và

$$\Psi_k[n] = e^{jk\Omega_0 n} \qquad \Omega_0 = \frac{2\pi}{N_0} \qquad k = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$$

cũng tuần hoàn với chu kì cơ sở  $N_0$ .



#### 2. Tính đổi lẫn

$$c[k] = \sum_{n=\langle N_0 \rangle} \frac{1}{N_0} x[n] e^{-jk\Omega_0 n}$$

Thay n = -m

$$c[k] = \sum_{m = \langle N_0 \rangle} \frac{1}{N_0} x[-m] e^{jk\Omega_0 m}$$

Dặt k = n và m = k

$$c[n] = \sum_{k=\langle N_0 \rangle} \frac{1}{N_0} x[-k] e^{jk\Omega_0 n}$$

Thấy rằng:  $(1/N_0)x[-k]$  là các hệ số Fourier của chuỗi c[k].

Nếu ký hiệu:

$$x[n] \stackrel{\mathrm{DFS}}{\longleftrightarrow} c_k = c[k]$$

Thì cũng có:

$$c[n] \stackrel{\text{DFS}}{\longleftrightarrow} \frac{1}{N_0} x[-k]$$





#### 3. Các tính chất khác

- a. Nếu x[n] là thực thì  $c_{-k}=c_{N_0-k}=c_k^st$
- b. Nếu x[n] là thực,  $x[n] = x_0[n] + x_e[n]$

$$x[n] \stackrel{\text{DFS}}{\longleftrightarrow} c_k$$

Thì:

$$x_e[n] \stackrel{\text{DFS}}{\longleftrightarrow} \text{Re}[c_k]$$

$$x_o[n] \stackrel{\text{DFS}}{\longleftrightarrow} j \text{Im}[c_k]$$

Thấy rằng:  $(1/N_0)x[-k]$  là các hệ số Fourier của chuỗi c[k].

Nếu ký hiệu:

$$x[n] \stackrel{\mathrm{DFS}}{\longleftrightarrow} c_k = c[k]$$

a. Nếu 
$$x[n]$$
 là thực thì  $c_{-k}=c_{N_0-k}=c_k^*$ 



#### D. Công suất của chuỗi tuần hoàn

Công suất của x[n] được tính bởi (đẳng thức Parseval):

$$\frac{1}{N_0} \sum_{n = \langle N_0 \rangle} |x[n]|^2 = \sum_{k = \langle N_0 \rangle} |c_k|^2$$



### BIỂU DIỄN CHUỐI KHÔNG TUẦN HOÀN (Discrete Time Fourier Transform - DTFT)

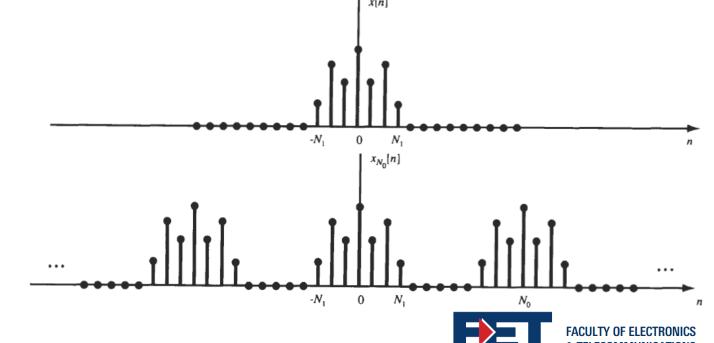
#### A. Chuyển đổi từ DTFS sang DTFT

x[n] là tín hiệu không tuần hoàn và có khoảng thời gian hữu hạn, với  $N_1$  là số nguyên dương

 $x[n] = 0 \qquad |n| > N_1$ 

lặp lại x[n] với chu kì cơ sở  $N_0$ .

$$\lim_{N_0\to\infty}x_{N_0}[n]=x[n]$$





Biểu diễn DTFS của tín hiệu  $x_{N_0}[n]$  dưới dạng mũ phức:

$$x_{N_0}[n] = \sum_{k=\langle N_0 \rangle} c_k e^{jk\Omega_0 n}$$

$$\Omega_0 = \frac{2\pi}{N_0}$$

$$\Omega_0 = \frac{2\pi}{N_0}$$

Với:

$$c_k = \frac{1}{N_0} \sum_{n = \langle N_0 \rangle} x_{N_0}[n] e^{-jk\Omega_0 n}$$





Do  $x_{N_0}[n] = x[n]$  với  $|n| \le N_1/2$  và x[n] = 0 ngoài khoảng nên:

$$c_{k} = \frac{1}{N_{0}} \sum_{n=-N_{1}}^{N_{1}} x[n] e^{-jk\Omega_{0}n} = \frac{1}{N_{0}} \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-jk\Omega_{0}n}$$

$$\text{Dặt:} \quad X(\Omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\Omega n} \quad \Longrightarrow \quad c_k = \frac{1}{N_0} X(k\Omega_0)$$

$$\longrightarrow x_{N_0}[n] = \sum_{k=\langle N_0 \rangle} \frac{1}{N_0} X(k\Omega_0) e^{jk\Omega_0 n}$$
 Hoặc

$$x_{N_0}[n] = \frac{1}{2\pi} \sum_{k=\langle N_0 \rangle} X(k\Omega_0) e^{jk\Omega_0 n} \Omega_0$$





Do  $x_{N_0}[n]=x[n]$  với  $|n|\leq N_1/2$  và x[n]=0 ngoài khoảng nên:

$$c_{k} = \frac{1}{N_{0}} \sum_{n=-N_{1}}^{N_{1}} x[n] e^{-jk\Omega_{0}n} = \frac{1}{N_{0}} \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-jk\Omega_{0}n}$$

$$\text{Dặt:} \quad X(\Omega) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] \, e^{-j\Omega n} \qquad \longrightarrow \qquad c_k = \frac{1}{N_0} X(k\Omega_0)$$

$$\longrightarrow x_{N_0}[n] = \sum_{k = \langle N_0 \rangle} \frac{1}{N_0} X(k\Omega_0) e^{jk\Omega_0 n}$$
 Hoặc

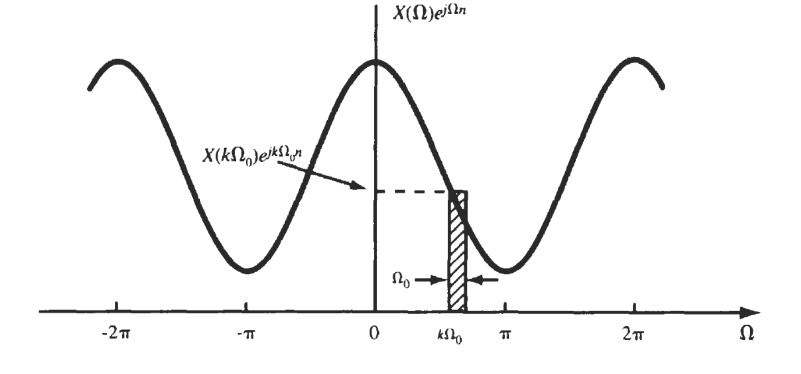
$$x_{N_0}[n] = \frac{1}{2\pi} \sum_{k=\langle N_0 \rangle} X(k\Omega_0) e^{jk\Omega_0 n} \Omega_0$$





$$x_{N_0}[n] = \frac{1}{2\pi} \sum_{k=\langle N_0 \rangle} X(k\Omega_0) e^{jk\Omega_0 n} \Omega_0$$

Do  $X(\omega)$  và  $e^{j\omega n}$  đều là chuỗi tuần hoàn với chu kì  $2\pi$  nên  $X(\omega)e^{j\omega n}$  cũng là chuỗi tuần hoàn với chu kì  $2\pi$ .







#### A. Chuyển đổi từ DTFS sang DTFT

$$\lim_{N_0\to\infty}x_{N_0}[n]=x[n] \qquad x_{N_0}[n]=\frac{1}{2\pi}\sum_{k=\langle N_0\rangle}X(k\Omega_0)e^{jk\Omega_0n}\Omega_0$$

Khi  $N_0 \to \infty$  thì  $\Omega_0 = 2\pi/N_0 \to 0$  nên tổng được chuyển thành tích phân.

Chỉ số lớn nhất của tổng là  $N_0$  và  $\Omega_0=2\pi/N_0$  nên tích phân được lấy trong khoảng  $2\pi$ .



$$x[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(\Omega) e^{j\Omega n} d\Omega$$





#### B. Cặp biến đổi Fourier

$$X(\Omega) = \mathcal{F}\{x[n]\} = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x[n] e^{-j\Omega n}$$
$$x[n] = \mathcal{F}^{-1}\{X(\Omega)\} = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X(\Omega) e^{j\Omega n} d\Omega$$

 $X(\Omega)$  là biến đổi Fourier của x[n]. Và x[n] là biến đổi Fourier ngược của  $X(\Omega)$ , được ký hiệu là:

$$x[n] \longleftrightarrow X(\Omega)$$





#### C. Phổ Fourier

Biến đổi Fourier  $X(\Omega)$  thường là số phức (dạng tổng quát), được biểu diễn bởi:

$$X(\Omega) = |X(\Omega)|e^{j\phi(\Omega)}$$

 $X(\Omega)$  được gọi là phổ Fourier, trong đó  $|X(\Omega)|$  và  $\varphi(\Omega)$  tương ứng được gọi là phổ biên độ và phổ pha của x[n].

Nếu x[n] là tín hiệu thực thì phổ biên độ  $|X(\Omega)|$  là tín hiệu chẵn và phổ pha  $\varphi(\Omega)$  là tín hiệu lẻ.





# BIỂU DIỄN CHUỐI KHÔNG TUẦN HOÀN D. Tính chất

Property	Sequence	Fourier transform
	x[n]	$X(\Omega)$
	$x_1[n]$	$X_1(\Omega)$
	$x_2[n]$	$X_2(\Omega)$
Periodicity	x[n]	$X(\Omega+2\pi)=X(\Omega)$
Linearity	$a_1 x_1[n] + a_2 x_2[n]$	$a_1 X_1(\Omega) + a_2 X_2(\Omega)$
Time shifting	$x[n-n_0]$	$e^{-j\Omega n_0}X(\Omega)$
Frequency shifting	$e^{j\Omega_0 n} x[n]$	$X(\Omega-\Omega_0)$
Conjugation	x*[n]	$X^*(-\Omega)$
Time reversal	x[-n]	$X(-\Omega)$
Time scaling	$x_{(m)}[n] = \begin{cases} x[n/m] & \text{if } n = km \\ 0 & \text{if } n \neq km \end{cases}$	$X(m\Omega)$
Frequency differentiation	nx[n]	$j\frac{dX(\Omega)}{d\Omega}$
First difference	x[n]-x[n-1]	$(1-e^{-j\Omega})X(\Omega)$
Accumulation	$\sum_{k=-\infty}^{n} x[k]$	$\pi X(0)\delta(\Omega) + \frac{1}{1 - e^{-j\Omega}}X(\Omega)$
		$ \Omega  \leq \pi$
Convolution	$x_1[n] * x_2[n]$	$X_1(\Omega)X_2(\Omega)$
Multiplication	$x_1[n]x_2[n]$	$\frac{1}{2\pi}X_1(\Omega)\otimes X_2(\Omega)$
Real sequence	$x[n] = x_e[n] + x_o[n]$	$X(\Omega) = A(\Omega) + jB(\Omega)$
		$X(-\Omega) = X^*(\Omega)$
Even component	$x_e[n]$	$Re\{X(\Omega)\} = A(\Omega)$
Odd component	$x_o[n]$	$j \operatorname{Im}\{X(\Omega)\} = jB(\Omega)$

#### Parseval's relations

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} x_1[n] x_2[n] = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} X_1(\Omega) X_2(-\Omega) d\Omega$$
$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} |x[n]|^2 = \frac{1}{2\pi} \int_{2\pi} |X(\Omega)|^2 d\Omega$$





#### Bài tập 3:

Xác định năng lượng của tín hiệu sau:

$$x[n] = \frac{\sin(Wn)}{\pi n}$$



#### Bài giải:

Trong miền thời gian: 
$$\chi = \sum_{n=-\infty}^{\infty} |x[n]|^2$$
$$= \sum_{n=-\infty}^{\infty} \frac{\sin^2(Wn)}{\pi^2 n^2}$$

Trong miền tần số (Áp dụng đẳng thức Parseval):

$$\chi = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi}^{\pi} |X(e^{i\Omega})|^2 d\Omega$$

$$x[n] \stackrel{DTFT}{\longleftrightarrow} X(e^{j\Omega}) = \begin{cases} 1, & |\Omega| \leq W \\ 0, & W < |\Omega| \leq \pi \end{cases}$$

$$\chi = \frac{1}{2\pi} \int_{-\mathbf{W}}^{\mathbf{W}} 1 \, d\Omega$$
$$= \mathbf{W}/\pi.$$





#### E. Các cặp biến đổi Fourier thông dụng

x[n]	$X(\Omega)$	x[n]	$X(\Omega)$
$\delta[n]$	1		1
$\delta[n-n_0]$	$e^{-j\Omega n_0}$	$(n+1)a^nu[n],  a <1$	$\frac{1}{\left(1-ae^{-j\Omega}\right)^2}$
x[n] = 1	$2\pi\delta(\Omega),  \Omega  \leq \pi$		,
$e^{j\Omega_0n}$	$2\pi\delta(\Omega-\Omega_0),  \Omega ,  \Omega_0  \le \pi$	$a^{[n]},  a  < 1$	$\frac{1-a^2}{a^2}$
$\cos\Omega_0 n$	$\pi[\delta(\Omega - \Omega_0) + \delta(\Omega + \Omega_0)],  \Omega ,  \Omega_0  \le \pi$		$1 - 2a\cos\Omega + a^2$
$\sin\Omega_0 n$	$-j\pi[\delta(\Omega-\Omega_0)-\delta(\Omega+\Omega_0)],  \Omega ,  \Omega_0  \leq \pi$	$x[n] = \begin{cases} 1 &  n  \le N_1 \\ 0 &  n  > N_1 \end{cases}$	$\frac{\sin\left[\Omega\left(N_1+\frac{1}{2}\right)\right]}{}$
u[n]	$\pi \delta(\Omega) + \frac{1}{1 - e^{-j\Omega}},  \Omega  \leq \pi$		$\sin(\Omega/2)$ $(1  0 \le  \Omega  \le W$
-u[-n-1]	$-\pi\delta(\Omega)+rac{1}{1-e^{-j\Omega}},  \Omega \leq\pi$	$\frac{\sin Wn}{\pi n}, 0 < W < \pi$	$X(\Omega) = \begin{cases} 1 & 0 \le  \Omega  \le W \\ 0 & W <  \Omega  \le \pi \end{cases}$
$a^n u[n],  a  < 1$	$\frac{1}{1-ae^{-j\Omega}}$	$\sum_{k=-\infty}\delta[n-kN_0]$	$\Omega_0 \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(\Omega - k\Omega_0), \Omega_0 = \frac{2\pi}{N_0}$
$-a^nu[-n-1],  a >1$	$\frac{1}{1-\alpha -i\Omega}$		





# ĐÁP ỨNG TẦN SỐ CỦA HỆ LTI THỜI GIAN RỜI RẠC

Lối ra của hệ thống LTI thời gian rời rạc được cho bởi:

$$x[n] = e^{j\Omega n} y[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]x[n-k]$$

$$= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]e^{j\Omega(n-k)}.$$

$$y[n] = e^{j\Omega n} \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]e^{-j\Omega k}$$

$$= H(e^{j\Omega})e^{j\Omega n},$$

$$e^{j\Omega n} \longrightarrow H \longrightarrow H(e^{j\Omega})e^{j\Omega n}$$

$$H(e^{j\Omega}) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k]e^{-j\Omega k}.$$

Quan hệ giữa lối ra - lối vào của hệ thống được biểu diễn bởi một số phức  $H(e^{j\Omega})$  chỉ phụ thuộc tần số  $\Omega$  được gọi là **đáp ứng tần số** của hệ thống.

 $H(e^{j\Omega})$  được biểu diễn dưới dạng **đáp ứng biên độ**  $|H(e^{j\Omega})|$  và **đáp ứng pha**  $arg\{H(e^{j\Omega})\}$ .





## ĐÁP ỨNG TẦN SỐ CỦA HỆ LTI THỜI GIAN RỜI RẠC

Lối ra của hệ thống LTI thời gian rời rạc được cho bởi:

$$y[n] = x[n] * h[n]$$

Lối ra của hệ thống LTI thời gian liên tục miền tần số là (áp dụng tính chất nhân chập):  $Y(\Omega) = X(\Omega)H(\Omega)$ 

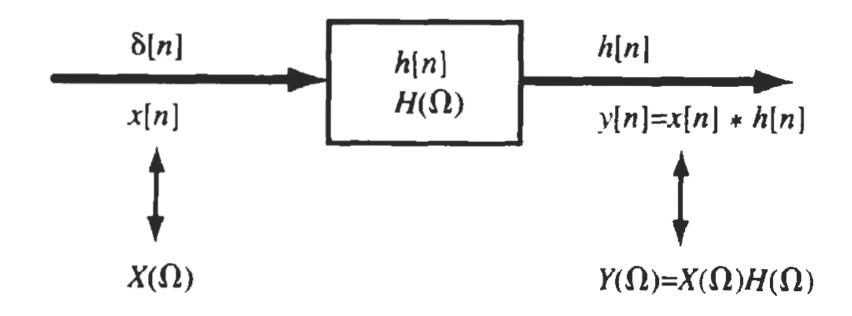
$$H(\Omega) = \frac{Y(\Omega)}{X(\Omega)}$$

$$H(\Omega) = |H(\Omega)|e^{j\theta_H(\Omega)}$$

 $H(\Omega)$  được gọi là đáp ứng tần số của hệ thống, trong đó  $|H(\Omega)|$  và  $\theta_H(\Omega)$  tương ứng được gọi là đáp ứng biên độ và đáp ứng pha của hệ thống.



# ĐÁP ỨNG TẦN SỐ CỦA HỆ LTI THỜI GIAN RỜI RẠC



Quan hệ giữa lối vào và lối ra của hệ thống LTI trong miền thời gian và miền tần số.





# ĐÁP ỨNG TẦN SỐ CỦA HỆ LTI BIỂU DIỄN BỞI PHƯƠNG TRÌNH SAI PHÂN

$$\sum_{k=0}^{N} a_k y[n-k] = \sum_{k=0}^{M} b_k x[n-k]$$

Biến đổi Fourier hai vế của phương trình:

$$\sum_{k=0}^{N} a_k e^{-jk\Omega} Y(\Omega) = \sum_{k=0}^{M} b_k e^{-jk\Omega} X(\Omega)$$

$$H(\Omega) = H(\Omega + 2\pi)$$

$$H(\Omega) = \frac{Y(\Omega)}{X(\Omega)} = \frac{\sum_{k=0}^{M} b_k e^{-jk\Omega}}{\sum_{k=0}^{N} a_k e^{-jk\Omega}}$$

 $H(\Omega)$  tuần hoàn với chu kì  $2\pi$  nên chỉ cần biểu diễn trong khoảng  $[0,\pi]$ hoặc  $[-\pi,\pi]$ .



