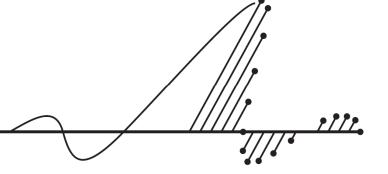


Digital Signal Processing



Chương 5

Biến đổi z

TS. Nguyễn Thanh Tuấn Bộ môn Viễn thông (112-114B3) Trường Đại học Bách Khoa – ĐHQG TPHCM Email: <u>nttuan@hcmut.edu.vn</u>



Nội dung

- Biến đổi z
- Miền hội tụ ROC
- Công thức cơ bản
- Tính chất cơ bản
- Đặc tính nhân quả và ổn định
- Biến đổi z ngược (khai triển phân thức từng phần)



Biến đổi z

• Chuỗi lũy thừa theo biến phức z ∈ C

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n} = \cdots x(-2)z^{2} + x(-1)z + x(0) + x(1)z^{-1} + x(2)z^{-2} + \cdots$$

$$\sum_{n=N_1}^{N_2} a^n = \frac{(a^{N_1} - a^{N_2 + 1})}{(1 - a)}, \text{ for } a \neq 1$$

$$\sum_{n=N_1}^{\infty} a^n = \frac{a^{N_1}}{(1-a)}, \text{ for } |a| < 1$$



Ví dụ 1

- Tìm biến đổi z của các tín hiệu sau:
- 1) $x(n) = \delta(n)$
- 2) $x(n) = \delta(n-2)$
- 3) $x(n) = 3\delta(n + 1)$
- 4) $x(n) = 4\delta(n) \delta(n-4)$
- 5) $x(n) = \{2; 0; 1\uparrow; 8\}$
- 6) $x(n) = \{2\uparrow; 0; 1; 8\}$
- 7) $x(n) = \{2; 0; 1; 8\uparrow\}$



Ví dụ 2

- Tìm biến đổi z của các tín hiệu sau:
- 1) x(n) = u(n) u(n-4)
- 2) x(n) = u(n) u(n 14)
- 3) x(n) = u(n)
- 4) x(n) = -u(-n-1)
- 5) x(n) = 1
- 6) $x(n) = (-1)^n u(n)$
- 7) $x(n) = -2^n u(-n-1)$



Miền hội tụ (ROC)

• ROC (Region Of Convergence): tập hợp giá trị z sao cho biến đổi z hội tụ (không ra vô cùng).

$$ROC = \{ z \in \mathbb{C} \mid X(z) = \sum_{n = -\infty}^{\infty} x(n)z^{-n} \neq \infty \}$$

- Quy ước: chỉ ghi kết quả X(z) hội tụ, không ghi mặc định $X(z) = \infty$
- Tín hiệu hữu hạn: luôn tồn tại ROC (∀z ngoại trừ hai giá trị 0 và ∞ cần kiểm tra)
- Tín hiệu vô hạn: có thể không tồn tại ROC

Công thức cơ bản

$$a^n u(n) \xrightarrow{\mathcal{Z}} \frac{1}{1 - az^{-1}}, \quad \text{with } |z| > |a|$$

$$-a^n u(-n-1) \xrightarrow{\mathcal{Z}} \frac{1}{1 - az^{-1}}, \quad \text{with } |z| < |a|$$



Tính chất cơ bản

$$x(n) = x_1(n) + x_2(n) \stackrel{z}{\longleftrightarrow} X(z) = X_1(z) + X_2(z)$$

$$x(n-D) \stackrel{z}{\longleftrightarrow} z^{-D} X(z)$$

$$x(n) = x_1(n) * x_2(n) \stackrel{z}{\longleftrightarrow} X(z) = X_1(z) X_2(z)$$

- Thông thường: $ROC = ROC_1 \cap ROC_2$
- Khi dùng tính chất, phải luôn xem xét cẩn thận bản chất của tín hiệu để xác định đúng ROC.



Ví dụ 3

- Tìm biến đổi z và ROC của các tín hiệu sau:
- 1) x(n) = u(n) u(n-4)
- $2) x(n) = \cos(\pi n).u(n)$
- 3) $x(n) = \sin(\pi n/2).u(n)$
- 4) x(n) = u(n) u(-n-1)
- 5) $x(n) = (0.5)^n.u(n) + (-2)^n.u(-n-1)$
- 6) $x(n) = 2^n \cdot u(n-1)$
- 7) x(n) = u(-n)



Đặc tính nhân quả và ổn định

• Nhân quả: ROC ngoài tròn (|z| > |a|)

• Phản nhân quả: ROC trong tròn (|z| < |b|)

• Hai phía: ROC vòng xuyến (|a| < |z| < |b|)

- Ôn định: ROC chứa vòng tròn đơn vị
 - Ôn định biên: ROC tiếp giáp vòng tròn đơn vị



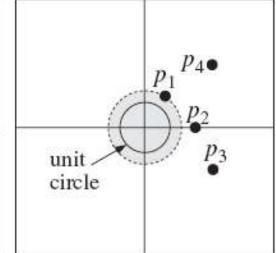
Ví dụ 4

$$X(z) = \frac{A_1}{1 - p_1 z^{-1}} + \frac{A_2}{1 - p_2 z^{-1}} + \cdots$$

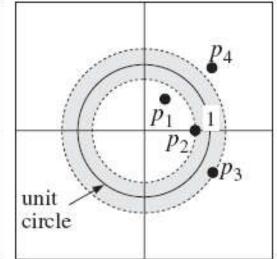
stable/causal ROC

 $\begin{array}{c|c} p_1 & p_4 \\ \hline & p_2 \\ \hline & & p_3 \\ \hline & & & \end{array}$

stable/anticausal ROC



stable/mixed ROC





Biến đổi z ngược

$$X(z)$$
, ROC inverse z-transform $x(n)$

$$X(z) = \frac{1}{1 - az^{-1}} \qquad x(n) = \begin{cases} a^n u(n) & \text{if ROC} |z| > |a| \text{ (causal signals)} \\ -a^n u(-n-1) & \text{if ROC} |z| < |a| \text{ (anticausal signals)} \end{cases}$$

$$X(z) = \frac{N(z)}{D(z)} = \frac{b_0 + b_1 z^{-1} + \dots + b_N z^{-N}}{1 + a_0 z^{-1} + \dots + a_M z^{-M}}$$

$$D(z) = (1 - p_1 z^{-1})(1 - p_2 z^{-1}) \cdots (1 - p_M z^{-1})$$



Ví dụ 5

- Tìm biến đổi z ngược của các biến đổi z sau:
- 1) $X(z) = 1 + 2z z^{-2}$
- 2) $X(z) = 2/(1 + 2z^{-1}) + 3/(1 0.2z^{-1})$
- 3) $X(z) = 2/(1 + 2z^{-1}) \times 3/(1 0.2z^{-1})$
- 4) $X(z) = 4z^{-1}/(1 + 1.8z^{-1} 0.4z^{-2})$
- 5) $X(z) = (1 + z^{-5})/(1 + 1.8z^{-1} 0.4z^{-2})$



D(z) nghiệm đơn và $N \le M$

$$X(z) = \frac{N(z)}{D(z)} = \frac{A_1}{1 - p_1 z^{-1}} + \frac{A_2}{1 - p_2 z^{-1}} + \dots + \frac{A_M}{1 - p_M z^{-1}}$$

$$A_{i} = \left[(1 - p_{i}z^{-1})X(z) \right]_{z=p_{i}} = \left[\frac{N(z)}{\prod_{j \neq i} (1 - p_{j}z^{-1})} \right]_{z=p_{i}}$$

• Ví dụ 6: Tìm x(n) và kiểm tra đặc tính nhân quả và ổn định của biến đổi z sau:

 $X(z) = \frac{6 + z^{-1}}{1 - 0.25z^{-2}}$



D(z) nghiệm đơn và N = M

$$X(z) = \frac{N(z)}{D(z)} = \frac{N(z)}{(1 - p_1 z^{-1})(1 - p_2 z^{-1}) \cdot \cdot \cdot (1 - p_M z^{-1})}$$
$$= A_0 + \frac{A_1}{1 - p_1 z^{-1}} + \frac{A_2}{1 - p_2 z^{-1}} + \dots + \frac{A_M}{1 - p_M z^{-1}}$$

$$A_0 = X(z) \big|_{z=0}$$

 Ví dụ 7: Tìm x(n) và kiểm tra đặc tính nhân quả và ổn định của biến đổi z sau:

$$X(z) = \frac{10 + z^{-1} - z^{-2}}{1 - 0.25z^{-2}}$$



D(z) nghiệm đơn và N > M

$$X(z) = \frac{N(z)}{D(z)} = \frac{Q(z)D(z) + R(z)}{D(z)} = Q(z) + \frac{R(z)}{D(z)}$$

- Q(z) là chuỗi lũy thừa hữu hạn
- R(z) có bậc R < M
- Ví dụ 8: tìm x(n) nhân quả có biến đổi z sau

$$X(z) = \frac{6 + z^{-5}}{1 - 0.25z^{-2}}$$



D(z) nghiệm đơn phức

- Nếu D(z) hệ số thực có nghiệm đơn phức thì luôn tồn tại nghiệm liên hiệp phức.
- Nếu X(z) hệ số thực có hệ số khai triển phức thì luôn tồn tại hệ số liên hiệp phức để đảm bảo x(n) thực.

$$X(z) = \frac{A_1}{1 - p_1 z^{-1}} + \frac{A_1^*}{1 - p_1^* z^{-1}} + \frac{A_2}{1 - p_2 z^{-1}} + \cdots$$

$$A_1 = B_1 e^{j\alpha_1}$$
 and $p_1 = R_1 e^{j\omega_1}$

$$A_1 p_1^n + A_1^* p_1^{*n} = 2 \text{Re}[A_1 p_1^n] = 2 B_1 R_1^n \cos(\omega_1 n + \alpha_1)$$

• Ví dụ 9: Tìm x(n) nhân quả có biến đổi z sau và chứng $X(z) = \frac{4-3z^{-1}+z^{-2}}{1+0.25z^{-2}}$ minh x(n) giá trị thực.

$$X(z) = \frac{4 - 3z^{-1} + z^{-2}}{1 + 0.25z^{-2}}$$



Cặp biến đổi z thông dụng

	Signal, $x(n)$	z-Transform, $X(z)$	ROC
1	$\delta(n)$	1	All z
2	u(n)	$\frac{1}{1-z^{-1}}$	z > 1
3	$a^n u(n)$	$\frac{1}{1-az^{-1}}$	z > a
4	$na^nu(n)$	$\frac{az^{-1}}{(1-az^{-1})^2}$	z > a
5	$-a^nu(-n-1)$	$\frac{1}{1-az^{-1}}$	z < a
6	$-na^nu(-n-1)$	$\frac{az^{-1}}{(1-az^{-1})^2}$	z < a
7	$(\cos \omega_0 n) u(n)$	$\frac{1-z^{-1}\cos\omega_0}{1-2z^{-1}\cos\omega_0+z^{-2}}$	z > 1
8	$(\sin \omega_0 n) u(n)$	$\frac{z^{-1}\sin\omega_0}{1-2z^{-1}\cos\omega_0+z^{-2}}$	z > 1
9	$(a^n\cos\omega_0n)u(n)$	$\frac{1 - az^{-1}\cos\omega_0}{1 - 2az^{-1}\cos\omega_0 + a^2z^{-2}}$	z > a
10	$(a^n \sin \omega_0 n) u(n)$	$\frac{az^{-1}\sin\omega_0}{1-2az^{-1}\cos\omega_0+a^2z^{-2}}$	z > a



Tóm tắt

- ❖ Định nghĩa biến đổi z
- ❖ Ý nghĩa miền hội tụ của biến đổi z
- ❖ Một số tính chất cơ bản (tuyến tính, trễ, tích chập) của biến đổi z
- ❖ Biến đổi z của một số tín hiệu cơ bản: δ(n), aⁿu(n), aⁿu(-n-1)
- ❖ Mối liên hệ giữa miền hội tụ với đặc tính nhân quả và ổn định.
- *Khai triển phân thức từng phần và biến đổi z ngược



- ♣ Tìm biến đổi z (tính giá trị tại z=1@ và z=0.1@) và miền hội tụ của các tín hiệu sau:
 ¬ = 1@ z=0.1@
- 1) $\delta(n+2) \delta(n-2)$
- 2) u(n-2)
- 3) u(n+2)
- 4) u(n+2)-u(n-2)
- 5) u(-n)
- 6) u(n) + u(-n)
- 7) u(n) u(-n)
- 8) u(1-n)
- 9) u(|n|)
- 10) $2^n u(-n)$
- 11) $2^n u(n-1)$
- 12) $2^n u(1-n)$

n	z=1@	z=0.1@
1)		
2)		
3)		
4)		
5)		
6)		
7)		
8)		
9)		
10)		
11)		
12)		



❖ Tìm biến đổi z (tính giá trị tại z=1@ và z=0.1@) và miền hội tụ của các tín

hiệu sau:

1 \		/ \		/ \
1 1	cos	π 10	177	1 20)
1)	$ \cup$ \cup $>$ \cup	16.	ш	
- /	000,	(• • • •)	, CF	(/

- 2) $\cos(\pi n/2)u(n)$
- 3) $\sin(\pi n/2)u(n)$
- 4) $\cos(\pi n/3)u(n)$
- 5) $\sin(\pi n/3)u(n)$
- 6) $\cos(\pi n)u(n-1)$
- 7) $cos(\pi n)u(1-n)$
- 8) $\cos(\pi n)u(-n-1)$
- 9) $2^{n}\cos(\pi n/2)u(n)$
- 10) $2^n \sin(\pi n/2) u(n)$
- 11) $3^{n}\cos(\pi n/3)u(n)$
- 12) $3^n \sin(\pi n/3) u(n)$

n	z=1@	z=0.1@
1)		
2)		
3)		
4)		
5)		
6)		
7)		
8)		
9)		
10)		
11)		
12)		



sau:

- ❖ Liệt kê giá trị các mẫu (n=0, 1, 2, 3) của tín hiệu nhân quả có biến đổi z
- 1) $2z^{-1}/(1-2z^{-1})$
- 2) $2z^{-1}/(1+2z^{-1})$
- 3) $2/(1-4z^{-2})$
- 4) $2/(1+4z^{-2})$
- 5) $2z^{-1}/(1-4z^{-2})$
- 6) $2z^{-1}/(1+4z^{-2})$
- 7) $2z^{-2}/(1-4z^{-2})$
- 8) $2z^{-2}/(1+4z^{-2})$
- 9) $2z^{-1}/(1-z^{-1}-2z^{-2})$
- 10) $2z^{-2}/(1-z^{-1}-2z^{-2})$
- 11) $2z^{-1}/(1-3z^{-1}+2z^{-2})$
- 12) $2z^{-2}/(1-3z^{-1}+2z^{-2})$

n	0	1	2	3
1)				
2)				
3)				
4)				
5)				
6)				
7)				
8)				
9)				
10)				
11)				
12)				



- Cho hệ thống LTI có đáp ứng xung h(n) = 4δ(n) δ(n 2). Liệt kê các giá trị ngõ vào x(– 5<n<5) và x(n=2018) để tín hiệu ngõ ra y(n) có dạng sau:
- 1) $y(n) = \{36, 0\uparrow, 7, 0, -4\}$
- 2) $y(n) = \{4\uparrow, 2\}$
- 3) $y(n) = \{4\uparrow, -2\}$
- 4) y(n) = 4u(n) u(n-2)

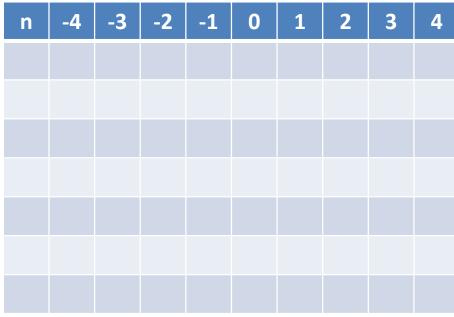
n	-4	-3	-2	-1	0	1	2	3	4	2019



- Cho hệ thống LTI có đáp ứng xung h(n) = δ (n) δ (n 2). Liệt kê các giá trị ngõ vào x(– 5<n<5) để tín hiệu ngõ ra y(n) có
 - dạng sau:

1)
$$y(n) = \{1, 3, -1 \uparrow, 1, 0, -4\}$$

- 2) $y(n) = \{1, 1\uparrow\}$
- 3) $y(n) = \{1 \uparrow, -1\}$
- 4) $y(n) = \{1, 0 \uparrow, 1\}$
- 5) $y(n) = \delta(n)$
- 6) $y(n) = \delta(n) \delta(n-2)$
- 7) y(n) = u(n) u(n-2)





Show the z-transform of a triangular signal:

$$\sum_{n=-L}^{L} \left(1 - \frac{|n|}{L}\right) z^{-n} = \frac{1}{L} \left[\frac{1 - z^{-L}}{1 - z^{-1}} \right]^2 z^{L-1}$$



Consider the *z*-transform for |z| > 1:

$$X(z) = 1 - z^{-2} + z^{-4} - z^{-6} + z^{-8} - \cdots$$

Derive a rational expression for X(z) in two ways: (a) by summing the above series, and (b) by showing that it satisfies the equation $X(z) = 1 - z^{-2}X(z)$.

Derive also the inverse *z*-transform x(n) for all *n*.



Consider a transfer function H(z) = N(z)/D(z), where the numerator and denominator polynomials have real-valued coefficients and degrees L and M in z^{-1} , and assume L > M. Show that H(z) can be written in the form:

$$H(z) = Q(z) + \sum_{i=1}^{K} \frac{b_{i0} + z^{-1}b_{i1}}{1 + a_{i1}z^{-1} + a_{i2}z^{-2}}$$

where Q(z) is a polynomial of degree L-M in z^{-1} and the second-order sections have real coefficients. The number of sections K is related to M by K=M/2 if M is even and K=(M-1)/2 if M is odd. This result forms the basis of the *parallel realization form* of H(z).



Without using partial fractions, determine the causal inverse z-transforms of:

a.
$$X(z) = \frac{1}{1 + z^{-4}}$$

b.
$$X(z) = \frac{1}{1 - z^{-4}}$$

c.
$$X(z) = \frac{1}{1 + z^{-8}}$$

d.
$$X(z) = \frac{1}{1 - z^{-8}}$$



Using partial fractions or power series expansions, determine all possible inverse z-transforms of the following z-transforms, sketch their ROCs, and discuss their stability and causality properties:

a.
$$X(z) = \frac{3(1+0.3z^{-1})}{1-0.81z^{-2}}$$

b.
$$X(z) = \frac{6 - 3z^{-1} - 2z^{-2}}{1 - 0.25z^{-2}}$$

c.
$$X(z) = \frac{6 + z^{-5}}{1 - 0.64z^{-2}}$$

d.
$$X(z) = \frac{10 + z^{-2}}{1 + 0.25z^{-2}}$$

e.
$$X(z) = \frac{6 - 2z^{-1} - z^{-2}}{(1 - z^{-1})(1 - 0.25z^{-2})}$$
, ROC $|z| > 1$

f.
$$X(z) = -4 + \frac{1}{1 + 4z^{-2}}$$

g.
$$X(z) = \frac{4 - 0.6z^{-1} + 0.2z^{-2}}{(1 - 0.5z^{-1})(1 + 0.4z^{-1})}$$