

## Môn học

# CƠ SỞ TỰ ĐỘNG

**Biên soạn: TS. Huỳnh Thái Hoàng**

**Bộ môn điều khiển tự động**

**Khoa Điện – Điện Tử**

**Đại học Bách Khoa TP HCM**

**Email: [hthoang@hcmut.edu.vn](mailto:hthoang@hcmut.edu.vn)**

**Homepage: [www4.hcmut.edu.vn/~hthoang/](http://www4.hcmut.edu.vn/~hthoang/)**

**Giảng viên: HTHoàng, NVHảo, NĐHoàng, BTHuyền, HHPhương, HMTrí**

## Chương 7

# MÔ TẢ TOÁN HỌC HỆ THỐNG ĐIỀU KHIỂN RỜI RẠC

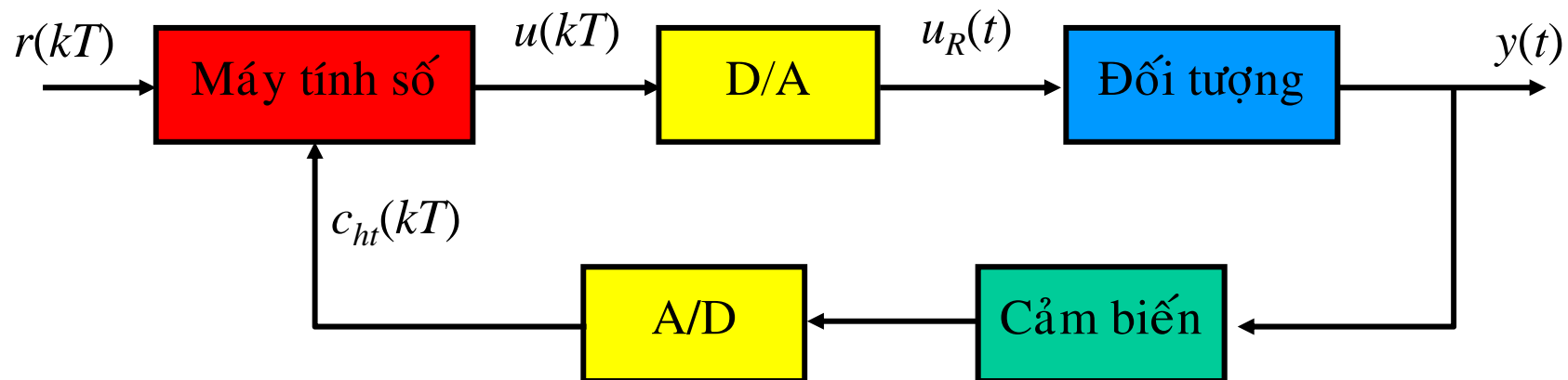


## Nội dung chương 7

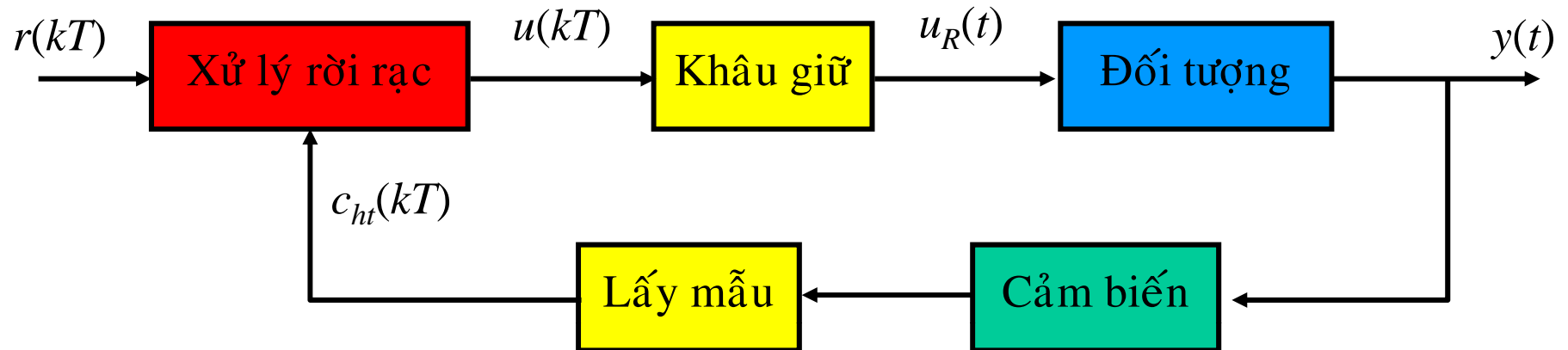
- ★ Khái niệm
- ★ Phép biến đổi Z
- ★ Hàm truyền
- ★ Phương trình trạng thái

# Khái niệm

# Hệ thống điều khiển dùng máy tính số



- ★ “Máy tính số” = thiết bị tính toán dựa trên cơ sở kỹ thuật vi xử lý (vi xử lý, vi điều khiển, máy tính PC, DSP,...).
- ★ Ưu điểm của hệ thống điều khiển số:
  - ▲ Linh hoạt
  - ▲ Dễ dàng áp dụng các thuật toán điều khiển phức tạp
  - ▲ Máy tính số có thể điều khiển nhiều đối tượng cùng một lúc



- ★ Hệ thống điều khiển rời rạc là hệ thống điều khiển trong đó có tín hiệu tại một hoặc nhiều điểm là (các) chuỗi xung.

★ Lấy mẫu là biến đổi tín hiệu liên tục theo thời gian thành tín hiệu rời rạc theo thời gian.

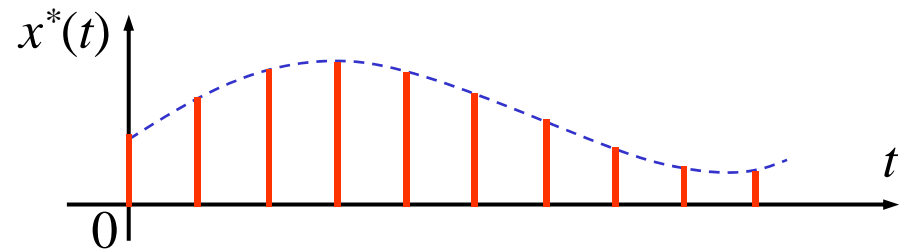
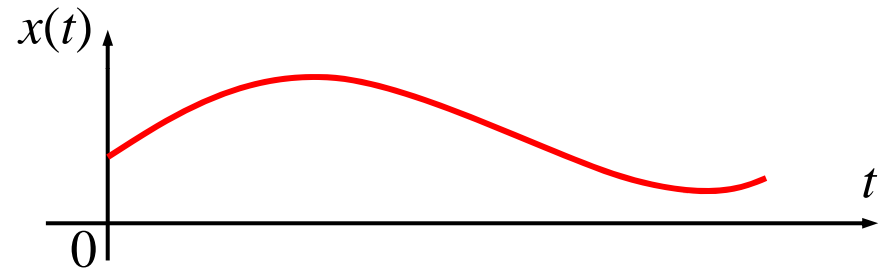
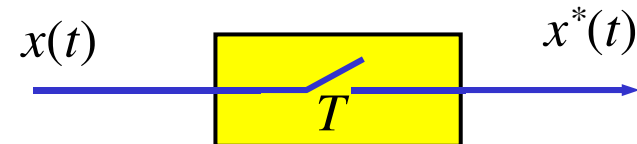
★ Biểu thức toán học mô tả quá trình lấy mẫu:

$$X^*(s) = \sum_{k=0}^{+\infty} x(kT)e^{-kTs}$$

★ Định lý Shannon

$$f = \frac{1}{T} \geq 2f_c$$

★ Nếu có thể bỏ qua được sai số lượng tử hóa thì các khâu chuyển đổi A/D chính là các khâu lấy mẫu.

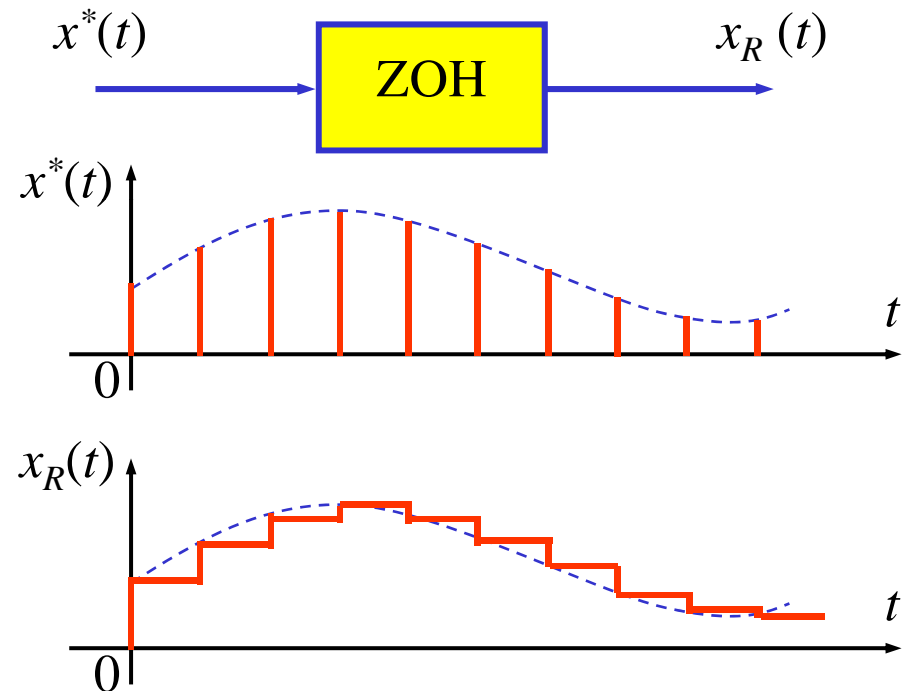


★ Khâu giữ dữ liệu là khâu chuyển tín hiệu rời rạc theo thời gian thành tín hiệu liên tục theo thời gian

★ Khâu giữ bậc 0 (ZOH): giữ tín hiệu bằng hằng số trong thời gian giữa hai lần lấy mẫu.

★ Hàm truyền khâu giữ bậc 0.

$$G_{ZOH}(s) = \frac{1 - e^{-Ts}}{s}$$



★ Nếu có thể bỏ qua được sai số lượng tử hóa thì các khâu chuyển đổi D/A chính là các khâu giữ bậc 0 (ZOH).



# Phép biến đổi Z

## Định nghĩa phép biến đổi Z

- ★ Cho  $x(k)$  là chuỗi tín hiệu rời rạc, biến đổi Z của  $x(k)$  là:

$$X(z) = \mathcal{Z}\{x(k)\} = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} x(k)z^{-k}$$

Trong đó:

- $z = e^{Ts}$  ( $s$  là biến Laplace)

- $X(z)$  : biến đổi Z của chuỗi  $x(k)$ . Ký hiệu:  $x(k) \xleftrightarrow{\mathcal{Z}} X(z)$

- ★ Nếu  $x(k) = 0, \forall k < 0$ :

$$X(z) = \mathcal{Z}\{x(k)\} = \sum_{k=0}^{+\infty} x(k)z^{-k}$$

- ★ Miền hội tụ (Region Of Convergence – ROC)

ROC là tập hợp tất cả các giá trị  $z$  sao cho  $X(z)$  hữu hạn.

## Ý nghĩa của phép biến đổi Z

★ Giả sử  $x(t)$  là tín hiệu liên tục trong miền thời gian, lấy mẫu  $x(t)$  với chu kỳ lấy mẫu  $T$  ta được chuỗi rời rạc  $x(k) = x(kT)$ .

★ Biểu thức lấy mẫu tín hiệu  $x(t)$

$$X^*(s) = \sum_{k=0}^{+\infty} x(kT)e^{-kTs}$$

★ Biểu thức biến đổi Z chuỗi  $x(k) = x(kT)$ .

$$X(z) = \sum_{k=0}^{+\infty} x(k)z^{-k}$$

★ Do  $z = e^{Ts}$  nên vế phải của hai biểu thức lấy mẫu và biến đổi Z là như nhau, do đó bản chất của việc biến đổi Z một tín hiệu chính là rời rạc hóa tín hiệu đó .

## Tính chất của phép biến đổi Z

Cho  $x(k)$  và  $y(k)$  là hai chuỗi tín hiệu rời rạc có biến đổi Z là:

$$\mathcal{Z}\{x(k)\} = X(z)$$

$$\mathcal{Z}\{y(k)\} = Y(z)$$

★ Tính tuyến tính:

$$\mathcal{Z}\{ax(k) + by(k)\} = aX(z) + bY(z)$$

★ Tính dời trong miền thời gian:

$$\mathcal{Z}\{x(k - k_0)\} = z^{-k_0} X(z)$$

★ Tỉ lệ trong miền Z:

$$\mathcal{Z}\{a^k x(k)\} = X(a^{-1}z)$$

★ Đạo hàm trong miền Z:

$$\mathcal{Z}\{kx(k)\} = -z \frac{dX(z)}{dz}$$

★ Định lý giá trị đầu:

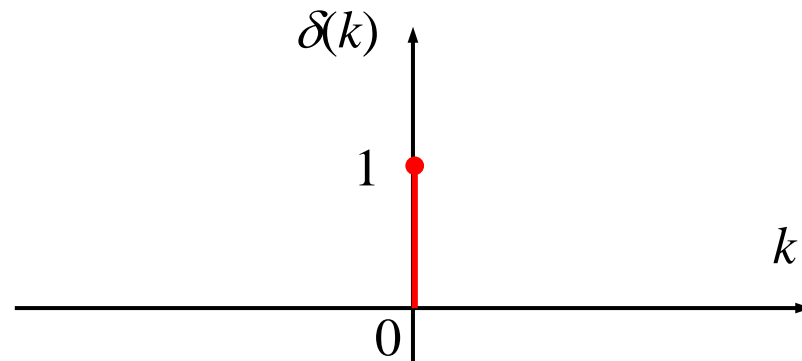
$$x(0) = \lim_{z \rightarrow \infty} X(z)$$

★ Định lý giá trị cuối:

$$x(\infty) = \lim_{z \rightarrow 1} (1 - z^{-1}) X(z)$$

## ★ Hàm dirac:

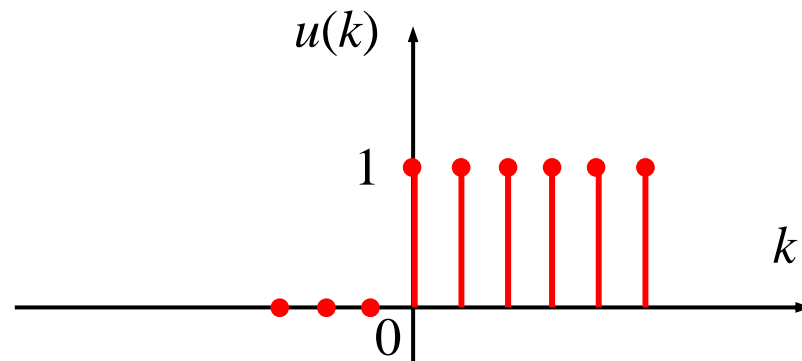
$$\delta(k) = \begin{cases} 1 & \text{nếu } k = 0 \\ 0 & \text{nếu } k \neq 0 \end{cases}$$



$$\mathcal{Z}\{\delta(k)\} = 1$$

## ★ Hàm nấc đơn vị:

$$u(k) = \begin{cases} 1 & \text{nếu } k \geq 0 \\ 0 & \text{nếu } k < 0 \end{cases}$$

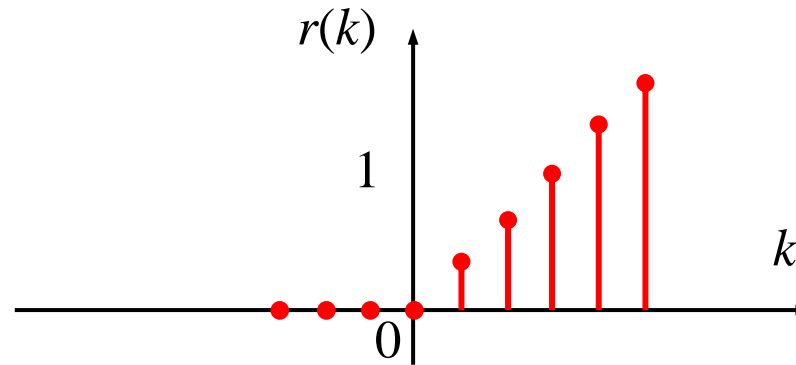


$$\mathcal{Z}\{u(k)\} = \frac{z}{z-1}$$

## ★ Hàm dốc đơn vị:

$$r(k) = \begin{cases} kT & \text{nếu } k \geq 0 \\ 0 & \text{nếu } k < 0 \end{cases}$$

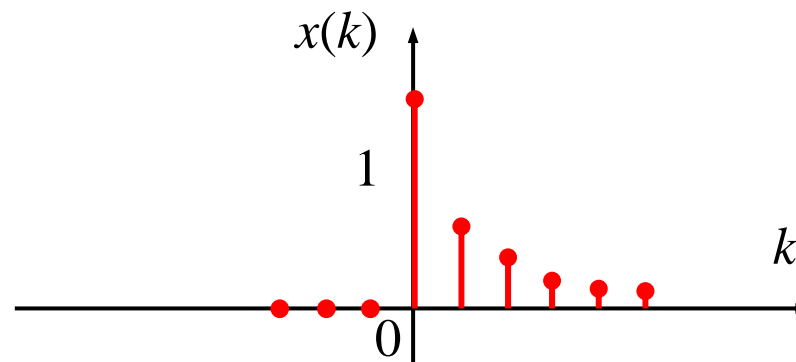
$$\mathcal{Z}\{u(k)\} = \frac{Tz}{(z-1)^2}$$



## ★ Hàm mũ:

$$x(k) = \begin{cases} e^{-akT} & \text{nếu } k \geq 0 \\ 0 & \text{nếu } k < 0 \end{cases}$$

$$\mathcal{Z}\{x(k)\} = \frac{z}{z - e^{-aT}}$$



# Hàm truyền của hệ rời rạc

## Tính hàm truyền từ phương trình sai phân



- ★ Quan hệ vào ra của hệ rời rạc có thể mô tả bằng phương trình sai phân

$$a_0 y(k+n) + a_1 y(k+n-1) + \dots + a_{n-1} y(k+1) + a_n y(k) = \\ b_0 u(k+m) + b_1 u(k+m-1) + \dots + b_{m-1} u(k+1) + b_m u(k)$$

trong đó  $n > m$ ,  $n$  gọi là bậc của hệ thống rời rạc

- ★ Biến đổi Z hai vế phương trình trên ta được:

$$a_0 z^n Y(z) + a_1 z^{n-1} Y(z) + \dots + a_{n-1} z Y(z) + a_n Y(z) = \\ b_0 z^m U(z) + b_1 z^{m-1} U(z) + \dots + b_{m-1} z U(z) + b_m U(z)$$



★ Lập tỉ số  $Y(z)/U(z)$  , ta được hàm truyền của hệ rời rạc:

$$G(z) = \frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{b_0 z^m + b_1 z^{m-1} + \dots + b_{m-1} z + b_m}{a_0 z^n + a_1 z^{n-1} + \dots + a_{n-1} z + a_n}$$

★ Hàm truyền trên có thể biến đổi tương đương về dạng:

$$G(z) = \frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{z^{-(n-m)} [b_0 + b_1 z^{-1} + \dots + b_{m-1} z^{-m+1} + b_m z^{-m}]}{a_0 + a_1 z^{-1} + \dots + a_{n-1} z^{-n+1} + a_n z^{-n}}$$

## Tính hàm truyền từ phương trình sai phân - Thí dụ

- ★ Tính hàm truyền của hệ rời rạc mô tả bởi phương trình sai phân:

$$y(k+3) + 2y(k+2) - 5y(k+1) + 3y(k) = 2u(k+2) + u(k)$$

- ★ **Giải:** Biến đổi Z hai vế phương trình sai phân ta được:

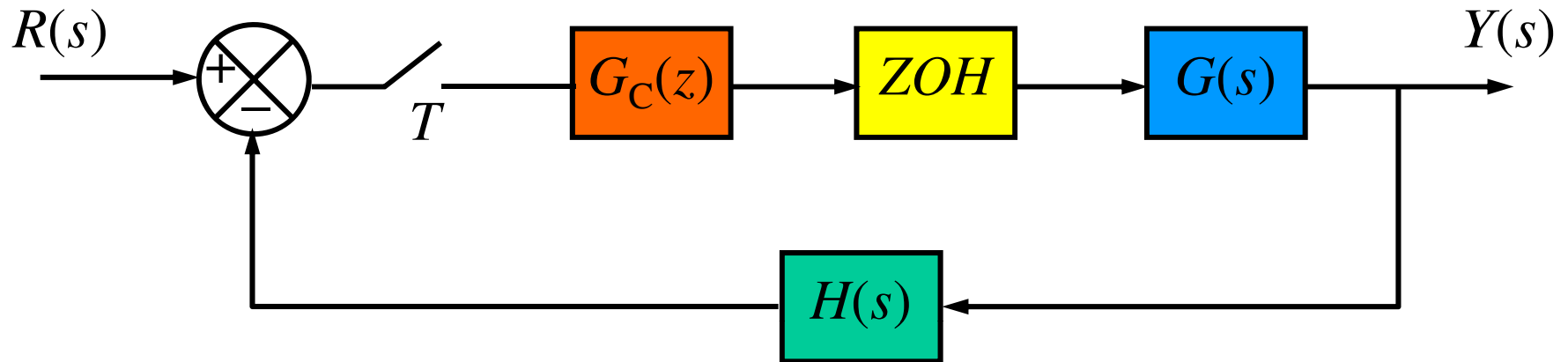
$$z^3 Y(z) + 2z^2 Y(z) - 5z Y(z) + 3Y(z) = 2z^2 U(z) + U(z)$$

$$\Rightarrow G(z) = \frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{2z^2 + 1}{z^3 + 2z^2 - 5z + 3}$$

$$\Leftrightarrow G(z) = \frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{z^{-1}(2 + z^{-2})}{1 + 2z^{-1} - 5z^{-2} + 3z^{-3}}$$

## Tính hàm truyền của hệ rời rạc từ sơ đồ khối

★ Cấu hình thường gặp của các hệ thống điều khiển rời rạc:



★ Hàm truyền kín của hệ thống:  
trong đó:

$$G_k(z) = \frac{Y(z)}{R(z)} = \frac{G_C(z)G(z)}{1 + G_C(z)GH(z)}$$

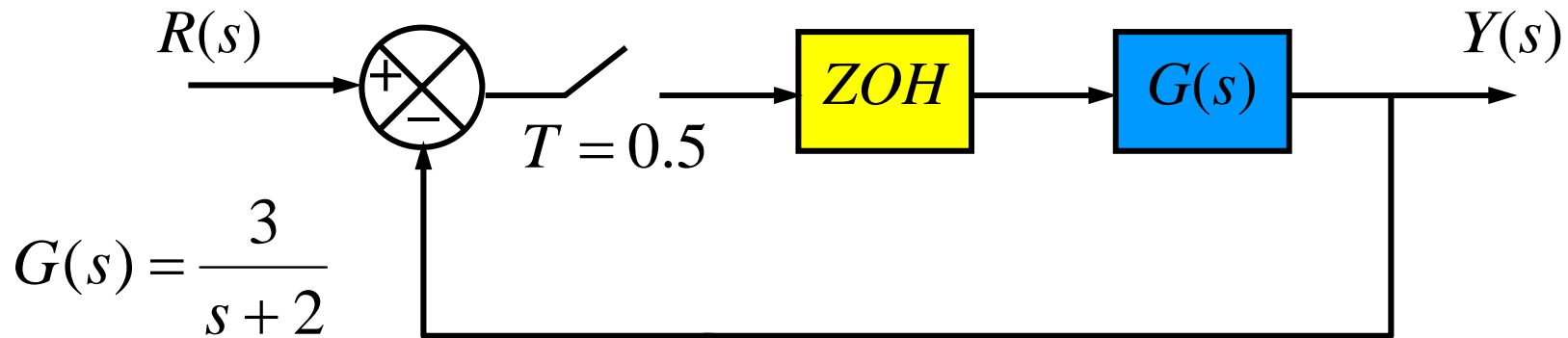
$G_C(z)$  : hàm truyền của bộ điều khiển, tính từ phương trình sai phân

$$G(z) = (1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left\{ \frac{G(s)}{s} \right\}$$

$$GH(z) = (1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left\{ \frac{G(s)H(s)}{s} \right\}$$

# Tính hàm truyền của hệ rời rạc từ sơ đồ khối. Thí dụ 1

★ Tính hàm truyền kín của hệ thống:



**Giải:** 
$$G(z) = (1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left\{ \frac{G(s)}{s} \right\} = (1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left\{ \frac{3}{s(s+2)} \right\}$$

$$= (1 - z^{-1}) \frac{3}{2} \frac{z(1 - e^{-2 \times 0.5})}{(z-1)(z - e^{-2 \times 0.5})}$$

$\Rightarrow$  
$$G(z) = \frac{0.948}{z - 0.368}$$

★ Hàm truyền kín của hệ thống:

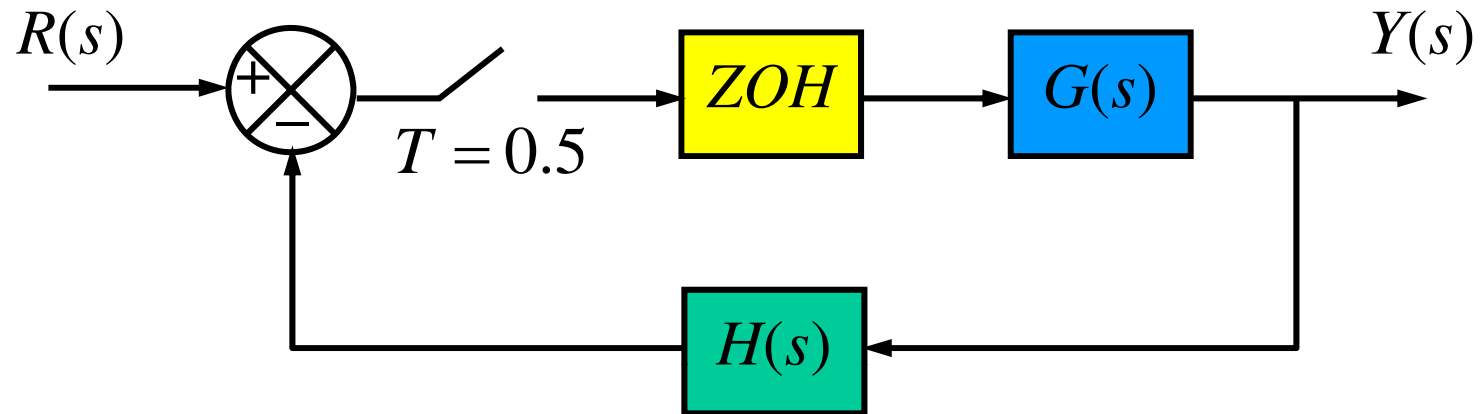
$$G_k(z) = \frac{G(z)}{1 + G(z)} = \frac{\frac{0.948}{z - 0.368}}{1 + \frac{0.948}{z - 0.368}}$$

⇒

$$G_k(z) = \frac{0.948}{z + 0.580}$$

## Tính hàm truyền của hệ rời rạc từ sơ đồ khối. Thí dụ 2

★ Tính hàm truyền kín của hệ thống:



Biết rằng:

$$G(s) = \frac{3e^{-s}}{s+3} \quad H(s) = \frac{1}{s+1}$$

★ Giải:

Hàm truyền kín của hệ thống:

$$G_k(z) = \frac{G(z)}{1 + GH(z)}$$

## Tính hàm truyền của hệ rời rạc từ sơ đồ khối. Thí dụ 2

$$\begin{aligned} \bullet \quad G(z) &= (1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left\{ \frac{G(s)}{s} \right\} \\ &= (1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left\{ \frac{3e^{-s}}{s(s+3)} \right\} \\ &= (1 - z^{-1}) z^{-2} \frac{z(1 - e^{-3 \times 0.5})}{(z-1)(z - e^{-3 \times 0.5})} \end{aligned}$$

$\Rightarrow$

$$G(z) = \frac{0.777}{z^2(z - 0.223)}$$

## Tính hàm truyền của hệ rời rạc từ sơ đồ khối. Thí dụ 2

$$\begin{aligned}
 \bullet \quad GH(z) &= (1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left\{ \frac{G(s)H(s)}{s} \right\} \\
 &= (1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left\{ \frac{3e^{-s}}{s(s+3)(s+1)} \right\} \\
 &= 3(1 - z^{-1}) z^{-2} \frac{z(Az + B)}{(z-1)(z - e^{-3 \times 0.5})(z - e^{-1 \times 0.5})}
 \end{aligned}$$

$$A = \frac{(1 - e^{-3 \times 0.5}) - 3(1 - e^{-0.5})}{3(1 - 3)} = 0.0673$$

$$B = \frac{3e^{-3 \times 0.5}(1 - e^{-0.5}) - e^{-0.5}(1 - e^{-3 \times 0.5})}{3(1 - 3)} = 0.0346$$

$$\Rightarrow GH(z) = \frac{0.202z + 0.104}{z^2(z - 0.223)(z - 0.607)}$$



## Tính hàm truyền của hệ rời rạc từ sơ đồ khối. Thí dụ 2

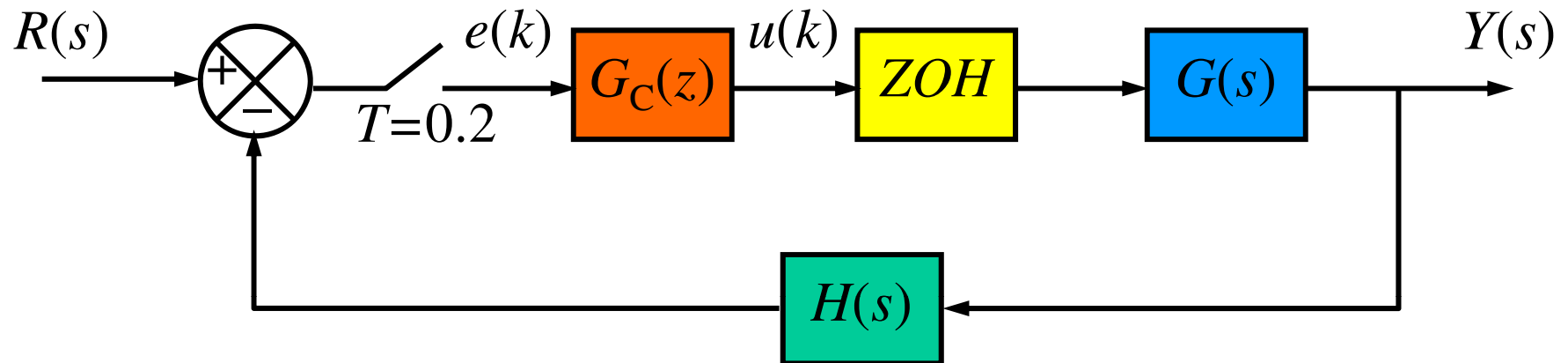
★ Hàm truyền kín của hệ thống:

$$G_k(z) = \frac{G(z)}{1 + GH(z)} = \frac{\frac{0.777}{z^2(z - 0.223)}}{1 + \frac{0.202z + 0.104}{z^2(z - 0.223)(z - 0.607)}}$$

$$\Rightarrow G_k(z) = \frac{0.777(z - 0.607)}{z^4 - 0.83z^3 + 0.135z^2 + 0.202z + 0.104}$$

## Tính hàm truyền của hệ rời rạc từ sơ đồ khối. Thí dụ 3

★ Tính hàm truyền kín của hệ thống:



Biết rằng:  $G(s) = \frac{5e^{-0.2s}}{s^2}$      $H(s) = 0.1$

Bộ điều khiển  $G_c(z)$  có quan hệ vào – ra mô tả bởi phương trình:

$$u(k) = 10e(k) - 2e(k-1)$$

★ Giải:

Hàm truyền kín của hệ thống:

$$G_k(z) = \frac{G_C(z)G(z)}{1 + G_C(z)GH(z)}$$

Ta có:

$$u(k) = 10e(k) - 2e(k-1)$$

$$\Rightarrow U(z) = 10E(z) - 2z^{-1}E(z)$$

$$\Rightarrow G_C(z) = \frac{U(z)}{E(z)} = 10 - 2z^{-1}$$

## Tính hàm truyền của hệ rời rạc từ sơ đồ khối. Thí dụ 3

- $$G(z) = (1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left\{ \frac{G(s)}{s} \right\}$$

$$= (1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left\{ \frac{5e^{-0.2s}}{s^3} \right\} = 5(1 - z^{-1}) z^{-1} \frac{(0.2)^2 z(z+1)}{2(z-1)^3}$$

$$\Rightarrow G(z) = \frac{0.1(z+1)}{z(z-1)^2}$$

- $$GH(z) = (1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left\{ \frac{G(s)H(s)}{s} \right\}$$

$$= 0.1(1 - z^{-1}) \mathcal{Z} \left\{ \frac{G(s)}{s} \right\}$$

$$\Rightarrow GH(z) = \frac{0.01(z+1)}{z(z-1)^2}$$

★ Hàm truyền kín của hệ thống:

$$G_k(z) = \frac{G_C(z)G(z)}{1 + G_C(z)GH(z)} = \frac{\left[ \frac{10z - 2}{z} \right] \cdot \left[ \frac{0.1(z + 1)}{z(z - 1)^2} \right]}{1 + \left[ \frac{10z - 2}{z} \right] \cdot \left[ \frac{0.01(z + 1)}{z(z - 1)^2} \right]}$$

⇒

$$G_k(z) = \frac{z^2 + 0.8z - 0.2}{z^4 - 2z^3 + 1.1z^2 + 0.08z - 0.02}$$

# Phương trình trạng thái

- ★ Phương trình trạng thái (PTTT) của hệ rời rạc là hệ phương trình sai phân bậc 1 có dạng:

$$\begin{cases} \mathbf{x}(k+1) = \mathbf{A}_d \mathbf{x}(k) + \mathbf{B}_d r(k) \\ y(k) = \mathbf{C}_d \mathbf{x}(k) \end{cases}$$

trong đó:

$$\mathbf{x}(k) = \begin{bmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \\ \vdots \\ x_n(k) \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{A}_d = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & \dots & a_{1n} \\ a_{21} & a_{22} & \dots & a_{2n} \\ \vdots & \vdots & & \vdots \\ a_{n1} & a_{n2} & \dots & a_{nn} \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{B}_d = \begin{bmatrix} b_1 \\ b_2 \\ \vdots \\ b_n \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{C}_d = [c_1 \quad c_2 \quad \dots \quad c_n]$$

- ★ **Trường hợp 1:** Vế phải của PTSP không chứa sai phân của tín hiệu vào

$$a_0 y(k+n) + a_1 y(k+n-1) + \dots + a_{n-1} y(k+1) + a_n y(k) = b_0 u(k)$$

- ★ **Đặt biến trạng thái theo qui tắc:**

- ▲ Biến đầu tiên đặt bằng tín hiệu ra;
- ▲ Biến thứ  $i$  ( $i=2..n$ ) đặt bằng cách làm sớm biến thứ  $i-1$  một chu kỳ lấy mẫu

$$x_1(k) = y(k)$$

$$x_2(k) = x_1(k+1)$$

$$x_3(k) = x_2(k+1)$$

$$\vdots$$

$$x_n(k) = x_{n-1}(k+1)$$



## Trường hợp 1 (tt)

★ Phương trình trạng thái:

$$\begin{cases} \mathbf{x}(k+1) = \mathbf{A}_d \mathbf{x}(k) + \mathbf{B}_d r(k) \\ y(k) = \mathbf{C}_d \mathbf{x}(k) \end{cases}$$

trong đó:

$$\mathbf{x}(k) = \begin{bmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \\ \vdots \\ x_n(k) \end{bmatrix} \quad \mathbf{A}_d = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -\frac{a_n}{a_0} & -\frac{a_{n-1}}{a_0} & -\frac{a_{n-2}}{a_0} & \dots & -\frac{a_1}{a_0} \end{bmatrix} \quad \mathbf{B}_d = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ \frac{b_0}{a_0} \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{C}_d = [1 \quad 0 \quad \dots \quad 0 \quad 0]$$

## Thí dụ trường hợp 1

★ Viết PTTT mô tả hệ thống có quan hệ vào ra cho bởi PTSP sau:

$$2y(k+3) + y(k+2) + 5y(k+1) + 4y(k) = 3u(k)$$

★ Đặt các biến trạng thái:

$$\begin{cases} x_1(k) = y(k) \\ x_2(k) = x_1(k+1) \\ x_3(k) = x_2(k+1) \end{cases}$$

★ Phương trình trạng thái:

$$\begin{cases} \mathbf{x}(k+1) = \mathbf{A}_d \mathbf{x}(k) + \mathbf{B}_d r(k) \\ y(k) = \mathbf{C}_d \mathbf{x}(k) \end{cases}$$

trong đó:

$$\mathbf{A}_d = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -\frac{a_3}{a_0} & -\frac{a_2}{a_0} & -\frac{a_1}{a_0} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -2 & -2.5 & -0.5 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{B}_d = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \frac{b_0}{a_0} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1.5 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{C}_d = [1 \quad 0 \quad 0]$$

★ **Trường hợp 2:** Vế phải của PTSP có chứa sai phân của tín hiệu vào

$$a_0 y(k+n) + a_1 y(k+n-1) + \dots + a_{n-1} y(k+1) + a_n y(k) = b_0 u(k+n-1) + b_1 u(k+n-2) + \dots + b_{n-2} u(k+1) + b_{n-1} u(k)$$

★ **Đặt biến trạng thái theo qui tắc:**

- ▲ Biến đầu tiên đặt bằng tín hiệu ra
- ▲ Biến thứ  $i$  ( $i=2..n$ ) đặt bằng cách làm sớm biến thứ  $i-1$  một chu kỳ lấy mẫu và trừ 1 lượng tỉ lệ với tính hiệu vào

$$x_1(k) = y(k)$$

$$x_2(k) = x_1(k+1) - \beta_1 r(k)$$

$$x_3(k) = x_2(k+1) - \beta_2 r(k)$$

$$\vdots$$

$$x_n(k) = x_{n-1}(k+1) - \beta_{n-1} r(k)$$

## Trường hợp 2 (tt)

★ Phương trình trạng thái:

$$\begin{cases} \mathbf{x}(k+1) = \mathbf{A}_d \mathbf{x}(k) + \mathbf{B}_d r(k) \\ y(k) = \mathbf{C}_d \mathbf{x}(k) \end{cases}$$

trong đó:

$$\mathbf{x}(k) = \begin{bmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \\ \vdots \\ x_n(k) \end{bmatrix} \quad \mathbf{A}_d = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -\frac{a_n}{a_0} & -\frac{a_{n-1}}{a_0} & -\frac{a_{n-2}}{a_0} & \dots & -\frac{a_1}{a_0} \end{bmatrix} \quad \mathbf{B}_d = \begin{bmatrix} \beta_1 \\ \beta_2 \\ \vdots \\ \beta_{n-1} \\ \beta_n \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{C}_d = [1 \quad 0 \quad \dots \quad 0 \quad 0]$$

## Trường hợp 2 (tt)

Các hệ số  $\beta$  trong vector  $\mathbf{B}_d$  xác định như sau:

$$\beta_1 = \frac{b_0}{a_0}$$

$$\beta_2 = \frac{b_1 - a_1\beta_1}{a_0}$$

$$\beta_3 = \frac{b_2 - a_1\beta_2 - a_2\beta_1}{a_0}$$

$\vdots$

$$\beta_n = \frac{b_{n-1} - a_1\beta_{n-1} - a_2\beta_{n-2} - \dots - a_{n-1}\beta_1}{a_0}$$

## Thí dụ trường hợp 2

★ Viết PTTT mô tả hệ thống có quan hệ vào ra cho bởi PTSP sau:

$$2y(k+3) + y(k+2) + 5y(k+1) + 4y(k) = u(k+2) + 3u(k)$$

★ Đặt các biến trạng thái:

$$\begin{cases} x_1(k) = y(k) \\ x_2(k) = x_1(k+1) - \beta_1 r(k) \\ x_3(k) = x_2(k+1) - \beta_2 r(k) \end{cases}$$

★ Phương trình trạng thái:

$$\begin{cases} \mathbf{x}(k+1) = \mathbf{A}_d \mathbf{x}(k) + \mathbf{B}_d u(k) \\ y(k) = \mathbf{C}_d \mathbf{x}(k) \end{cases}$$

trong đó:

$$\mathbf{A}_d = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -\frac{a_3}{a_0} & -\frac{a_2}{a_0} & -\frac{a_1}{a_0} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -2 & -2.5 & -0.5 \end{bmatrix} \quad \mathbf{B}_d = \begin{bmatrix} \beta_1 \\ \beta_2 \\ \beta_3 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{C}_d = [1 \quad 0 \quad 0]$$

## Thí dụ trường hợp 2 (tt)

★ Các hệ số của vector  $\mathbf{B}_d$  xác định như sau:

$$\begin{cases} \beta_1 = \frac{b_0}{a_0} = \frac{1}{2} = 0.5 \\ \beta_2 = \frac{b_1 - a_1\beta_1}{a_0} = \frac{0 - 1 \times 0.5}{2} = -0.25 \\ \beta_3 = \frac{b_2 - a_1\beta_2 - a_2\beta_1}{a_0} = \frac{3 - 1 \times (-0.25) - 5 \times 0.5}{2} = 0.375 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \mathbf{B}_d = \begin{bmatrix} 0.5 \\ -0.25 \\ 0.375 \end{bmatrix}$$

★ Xét hệ rời rạc mô tả bởi phương trình sai phân

$$a_0 y(k+n) + a_1 y(k+n-1) + \dots + a_{n-1} y(k+1) + a_n y(k) = b_0 u(k+m) + b_1 u(k+m-1) + \dots + b_{m-1} u(k+1) + b_m u(k)$$

★ Đặt biến trạng thái theo qui tắc:

▲ Biến trạng thái đầu tiên là nghiệm của phương trình:

$$x_1(k+n) + \frac{a_1}{a_0} x_1(k+n-1) + \dots + \frac{a_{n-1}}{a_0} x_1(k+1) + \frac{a_n}{a_0} x_1(k) = u(k)$$

▲ Biến thứ  $i$  ( $i=2..n$ ) đặt bằng cách làm sớm biến thứ  $i-1$  một chu kỳ lấy mẫu:

$$x_2(k) = x_1(k+1)$$

$$x_3(k) = x_2(k+1)$$

$$\vdots$$

$$x_n(k) = x_{n-1}(k+1)$$



★ Phương trình trạng thái:

$$\begin{cases} \mathbf{x}(k+1) = \mathbf{A}_d \mathbf{x}(k) + \mathbf{B}_d u(k) \\ y(k) = \mathbf{C}_d \mathbf{x}(k) \end{cases}$$

trong đó:

$$\mathbf{x}(k) = \begin{bmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \\ \vdots \\ x_n(k) \end{bmatrix} \quad \mathbf{A}_d = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -\frac{a_n}{a_0} & -\frac{a_{n-1}}{a_0} & -\frac{a_{n-2}}{a_0} & \dots & -\frac{a_1}{a_0} \end{bmatrix} \quad \mathbf{B}_d = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{C}_d = \begin{bmatrix} \frac{b_m}{a_0} & \frac{b_{m-1}}{a_0} & \dots & \frac{b_0}{a_0} & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix}$$

## Thí dụ thành lập PTTT từ PTSP dùng PP tọa độ pha

- ★ Viết PTTT mô tả hệ thống có quan hệ vào ra cho bởi PTSP sau:

$$2y(k+3) + y(k+2) + 5y(k+1) + 4y(k) = u(k+2) + 3u(k)$$

- ★ Đặt biến trạng thái theo phương pháp tọa độ pha, ta được phương trình trạng thái:

$$\begin{cases} \mathbf{x}(k+1) = \mathbf{A}_d \mathbf{x}(k) + \mathbf{B}_d u(k) \\ y(k) = \mathbf{C}_d \mathbf{x}(k) \end{cases}$$

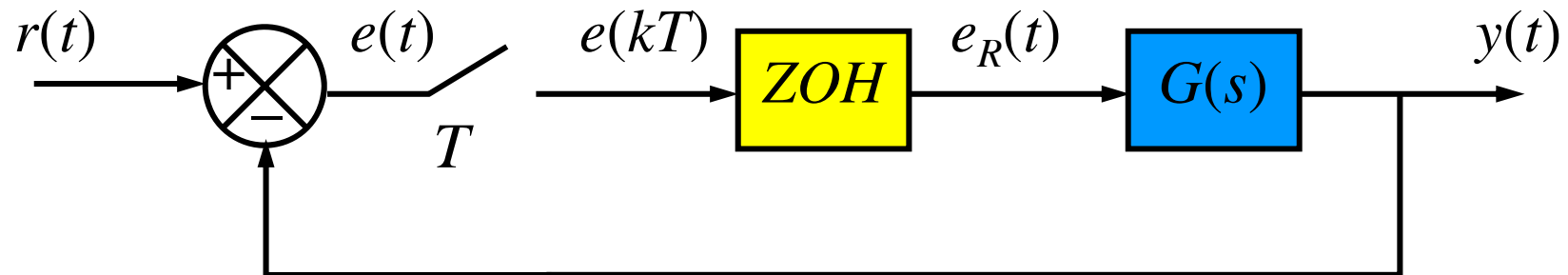
trong đó:

$$\mathbf{A}_d = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -\frac{a_3}{a_0} & -\frac{a_2}{a_0} & -\frac{a_1}{a_0} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -2 & -2.5 & -0.5 \end{bmatrix} \quad \mathbf{B}_d = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

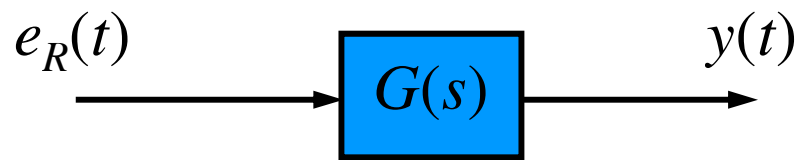
$$\mathbf{C}_d = \begin{bmatrix} \frac{b_2}{a_0} & \frac{b_1}{a_0} & \frac{b_0}{a_0} \end{bmatrix} = [1.5 \quad 0 \quad 0.5]$$

## Thành lập PTTT hệ rời rạc từ PTTT hệ liên tục

- ★ Thành lập PTTT mô tả hệ rời rạc có sơ đồ khối:



- ★ **Bước 1:** Thành lập PTTT mô tả hệ liên tục (hở):



$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}e_R(t) \\ y(t) = \mathbf{C}\mathbf{x}(t) \end{cases}$$

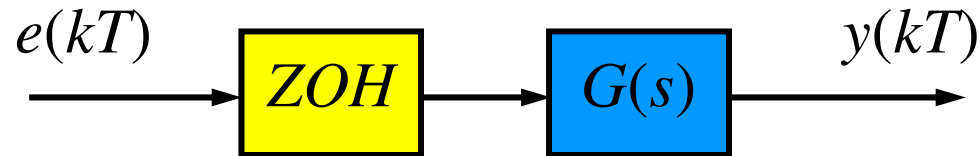
- ★ **Bước 2:** Tính ma trận quá độ

$$\Phi(t) = \mathcal{L}^{-1}[\Phi(s)]$$

với

$$\Phi(s) = (s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}$$

★ **Bước 3:** Rời rạc hóa PTTT mô tả hệ liên tục (**hở**):



$$\begin{cases} \mathbf{x}[(k+1)T] = \mathbf{A}_d \mathbf{x}(kT) + \mathbf{B}_d e_R(kT) \\ y(kT) = \mathbf{C}_d \mathbf{x}(kT) \end{cases}$$

với

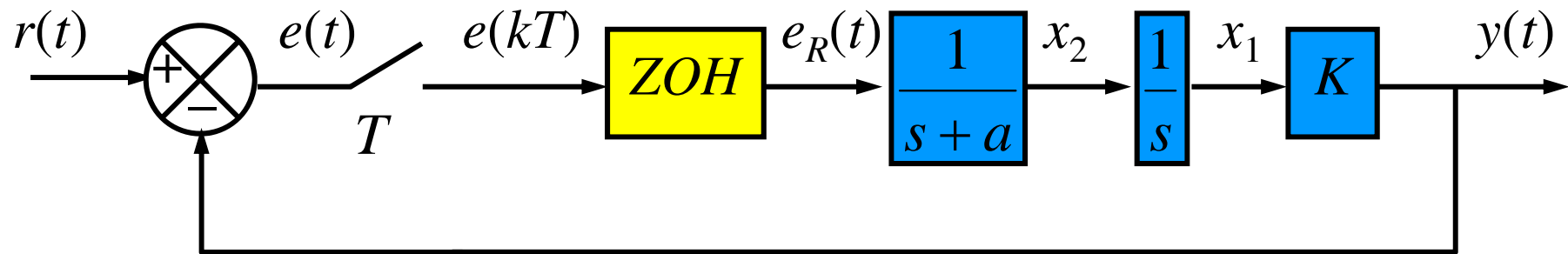
$$\begin{cases} \mathbf{A}_d = \Phi(T) \\ \mathbf{B}_d = \int_0^T \Phi(\tau) \mathbf{B} d\tau \\ \mathbf{C}_d = \mathbf{C} \end{cases}$$

★ **Bước 4:** Viết PTTT mô tả hệ rời rạc **kín** (với tín hiệu vào là  $r(kT)$ )

$$\begin{cases} \mathbf{x}[(k+1)T] = [\mathbf{A}_d - \mathbf{B}_d \mathbf{C}_d] \mathbf{x}(kT) + \mathbf{B}_d r(kT) \\ y(kT) = \mathbf{C}_d \mathbf{x}(kT) \end{cases}$$

## Thí dụ thành lập PTTT hệ rời rạc từ PTTT hệ liên tục

★ Thành lập PTTT mô tả hệ rời rạc có sơ đồ khối:

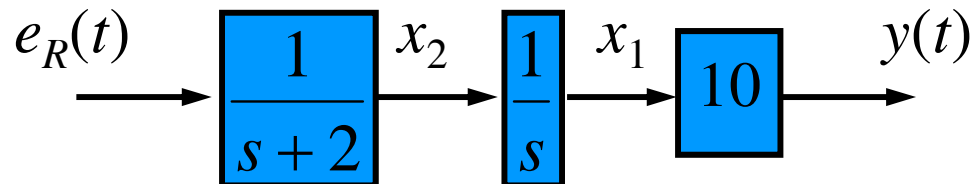


Với  $a = 2, T = 0.5, K = 10$

# Thí dụ thành lập PTTT hệ rời rạc từ PTTT hệ liên tục

★ Giải:

★ Bước 1:



$$X_1(s) = \frac{X_2(s)}{s} \Rightarrow sX_1(s) = X_2(s) \Rightarrow \dot{x}_1(t) = x_2(t)$$

$$X_2(s) = \frac{E_R(s)}{s+2} \Rightarrow (s+2)X_2(s) = E_R(s) \Rightarrow \dot{x}_2(t) = -2x_2(t) + e_R(t)$$

$$\Rightarrow \left\{ \begin{array}{l} \begin{bmatrix} \dot{x}_1(t) \\ \dot{x}_2(t) \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -2 \end{bmatrix}}_A \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{bmatrix} + \underbrace{\begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}}_B e_R(t) \\ y(t) = 10x_1(t) = \underbrace{[10 \quad 0]}_C \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{bmatrix} \end{array} \right.$$

## ★ Bước 2: Tính ma trận quá độ

$$\begin{aligned}\Phi(s) &= (sI - A)^{-1} = \left( s \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -2 \end{bmatrix} \right)^{-1} = \left( \begin{bmatrix} s & -1 \\ 0 & s+2 \end{bmatrix} \right)^{-1} \\ &= \frac{1}{s(s+2)} \begin{bmatrix} s+2 & 1 \\ 0 & s \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{1}{s} & \frac{1}{s(s+2)} \\ 0 & \frac{1}{s+2} \end{bmatrix}\end{aligned}$$

$$\Phi(t) = \mathcal{L}^{-1}[\Phi(s)] = \mathcal{L}^{-1} \left\{ \begin{bmatrix} \frac{1}{s} & \frac{1}{s(s+2)} \\ 0 & \frac{1}{s+2} \end{bmatrix} \right\} = \begin{bmatrix} \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s} \right\} & \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s(s+2)} \right\} \\ 0 & \mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{1}{s+2} \right\} \end{bmatrix}$$

$$\Rightarrow \Phi(t) = \begin{bmatrix} 1 & \frac{1}{2}(1 - e^{-2t}) \\ 0 & e^{-2t} \end{bmatrix}$$

## Thí dụ thành lập PTTT hệ rời rạc từ PTTT hệ liên tục

★ Bước 3: Rời rạc hóa  
PTTT của hệ liên tục

$$\begin{cases} \mathbf{x}[(k+1)T] = \mathbf{A}_d \mathbf{x}(kT) + \mathbf{B}_d e_R(kT) \\ y(kT) = \mathbf{C}_d \mathbf{x}(kT) \end{cases}$$

$$\mathbf{A}_d = \Phi(T) = \begin{bmatrix} 1 & \frac{1}{2}(1 - e^{-2t}) \\ 0 & e^{-2t} \end{bmatrix}_{t=T} = \begin{bmatrix} 1 & \frac{1}{2}(1 - e^{-2 \times 0.5}) \\ 0 & e^{-2 \times 0.5} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0.316 \\ 0 & 0.368 \end{bmatrix}$$

$$\begin{aligned} \mathbf{B}_d &= \int_0^T \Phi(\tau) \mathbf{B} d\tau = \int_0^T \left\{ \begin{bmatrix} 1 & \frac{1}{2}(1 - e^{-2\tau}) \\ 0 & e^{-2\tau} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} d\tau \right\} = \int_0^T \left\{ \begin{bmatrix} \frac{1}{2}(1 - e^{-2\tau}) \\ e^{-2\tau} \end{bmatrix} d\tau \right\} \\ &= \begin{bmatrix} \left( \frac{\tau}{2} + \frac{e^{-2\tau}}{2^2} \right) \\ -\frac{e^{-2\tau}}{2} \end{bmatrix}_0^T = \begin{bmatrix} \left( \frac{0.5}{2} + \frac{e^{-2 \times 0.5}}{2^2} - \frac{1}{2^2} \right) \\ -\frac{e^{-2 \times 0.5}}{2} + \frac{1}{2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0.092 \\ 0.316 \end{bmatrix} \end{aligned}$$

$$\mathbf{C}_d = \mathbf{C} = \begin{bmatrix} 10 & 0 \end{bmatrix}$$



## Thí dụ thành lập PTTT hệ rời rạc từ PTTT hệ liên tục

★ Bước 4: PTTT rời rạc mô tả hệ kín

$$\begin{cases} \mathbf{x}[(k+1)T] = [\mathbf{A}_d - \mathbf{B}_d \mathbf{C}_d] \mathbf{x}(kT) + \mathbf{B}_d r(kT) \\ y(kT) = \mathbf{C}_d \mathbf{x}(kT) \end{cases}$$

với 
$$[\mathbf{A}_d - \mathbf{B}_d \mathbf{C}_d] = \begin{bmatrix} 1 & 0.316 \\ 0 & 0.368 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0.092 \\ 0.316 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 10 & 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0.080 & 0.316 \\ -3.160 & 0.368 \end{bmatrix}$$

★ Vậy phương trình trạng thái của hệ rời rạc cần tìm là:

$$\begin{bmatrix} x_1(k+1) \\ x_2(k+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0.080 & 0.316 \\ -3.160 & 0.368 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0.092 \\ 0.316 \end{bmatrix} r(k)$$
$$y(k) = \begin{bmatrix} 10 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \end{bmatrix}$$

★ Cho hệ rời rạc mô tả bởi PTTT

$$\begin{cases} \mathbf{x}(k+1) = \mathbf{A}_d \mathbf{x}(k) + \mathbf{B}_d u(k) \\ y(k) = \mathbf{C}_d \mathbf{x}(k) \end{cases}$$

★ Hàm truyền của hệ rời rạc là:

$$G(z) = \frac{Y(z)}{U(z)} = \mathbf{C}_d (z\mathbf{I} - \mathbf{A}_d)^{-1} \mathbf{B}_d$$

## Thí dụ tính hàm truyền từ PTTT

- ★ Tính hàm truyền của hệ rời rạc mô tả bởi PTTT

$$\begin{cases} \mathbf{x}(k+1) = \mathbf{A}_d \mathbf{x}(k) + \mathbf{B}_d u(k) \\ y(k) = \mathbf{C}_d \mathbf{x}(k) \end{cases}$$

$$\mathbf{A}_d = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -0.7 & -0.1 \end{bmatrix} \quad \mathbf{B}_d = \begin{bmatrix} 0 \\ 2 \end{bmatrix} \quad \mathbf{C}_d = [1 \quad 0]$$

- ★ Giải: Hàm truyền cần tìm là

$$\begin{aligned} G(z) &= \mathbf{C}_d (z\mathbf{I} - \mathbf{A}_d)^{-1} \mathbf{B}_d \\ &= [1 \quad 0] \left( z \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -0.7 & -0.1 \end{bmatrix} \right)^{-1} \begin{bmatrix} 0 \\ 2 \end{bmatrix} \end{aligned}$$

$$\Rightarrow G(z) = \frac{2}{z^2 + 0.1z + 0.7}$$