

# **Chương II.**

## **Lý thuyết điều khiển tuyến tính, liên tục, trong miền phức**

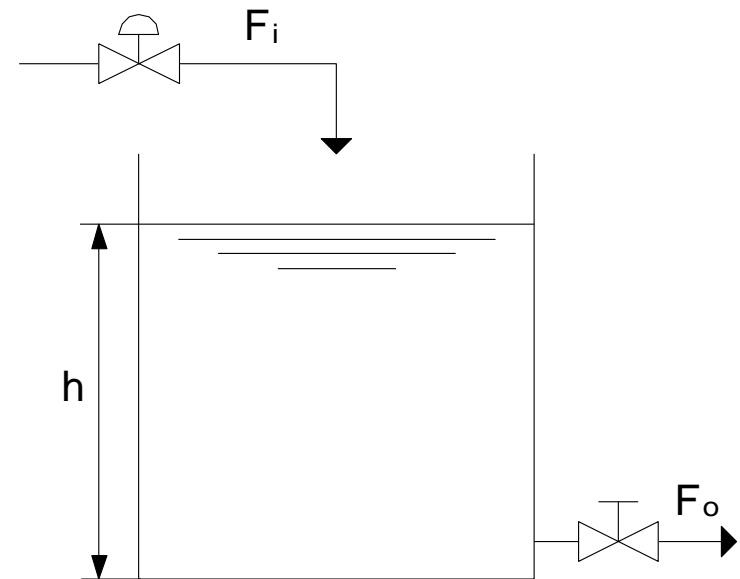
**Nguyễn Thu Hà**  
Bộ môn Điều khiển tự động  
Viện Điện, Trường ĐHBK HN

## 2.1. Mô tả tín hiệu

# 1. Khái niệm tín hiệu tiền định

- **Định nghĩa 2.1:** Tín hiệu tiền định  $x(t)$  được định nghĩa như là một *hàm số phụ thuộc thời gian* mang thông tin về *các thông số kỹ thuật* được quan tâm trong hệ thống và *được truyền tải bởi những đại lượng vật lý*.

Ví dụ: Bài toán điều khiển mức  
Tín hiệu ra: mức nước trong bình  
Giá trị về độ cao cột nước tại thời điểm  $t$  được đo bằng cảm biến và được biểu diễn dưới dạng hàm số phụ thuộc thời gian  $u(t)$   
có đơn vị là  $[V]$



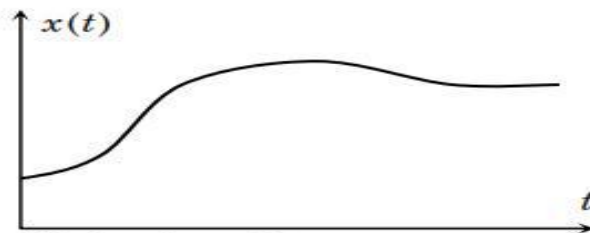
# 1. Khái niệm tín hiệu tiền định

- Trong một hệ thống có thể có nhiều tín hiệu  $x_1(t)$ ,  $x_2(t)$ , ...,  $x_n(t)$  được quan tâm cùng một lúc. Tất cả các tín hiệu được quan tâm đó sẽ thường được ta ghép chung lại thành một *vector tín hiệu* ký hiệu bởi:

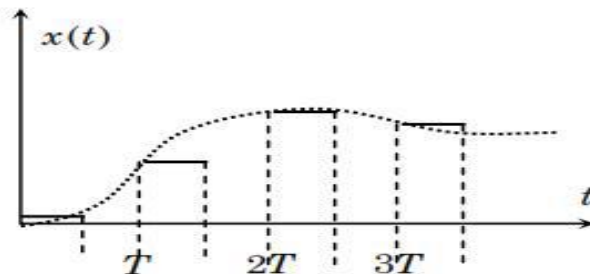
$$\bullet \underline{x}(t) = \begin{pmatrix} x_1(t) \\ \vdots \\ x_n(t) \end{pmatrix}$$

## 2. Phân loại tín hiệu tiền định

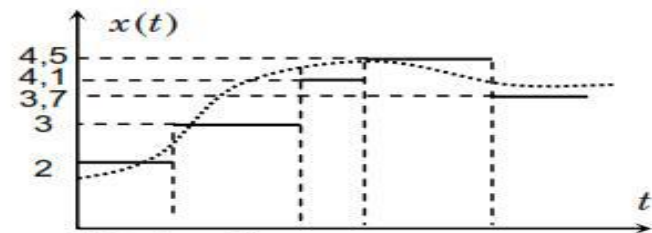
- Tín hiệu liên tục:  $x(t)$  là liên tục nếu  $\lim_{t \rightarrow t_k} x(t) = x_{t_k} \forall t_k$ .
- Tín hiệu không liên tục:  $x(t)$  chỉ xác định tại  $t_1, t_2, \dots, t_n$ .
- Tín hiệu tương tự:  $x(t)$  liên tục theo miền giá trị.
- Tín hiệu rời rạc:  $x(t)$  không liên tục theo miền giá trị.



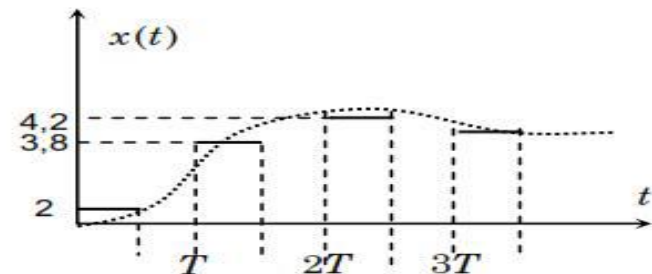
Liên tục–tương tự



Không liên tục–tương tự



Liên tục–rời rạc



Không liên tục–rời rạc (tín hiệu số)

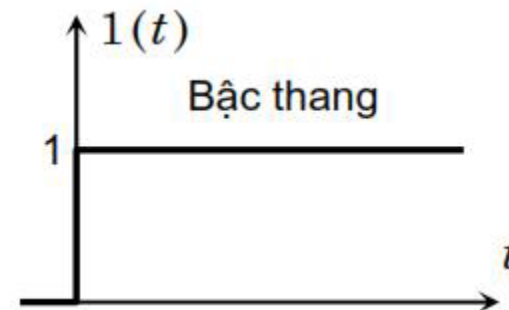
### 3. Một số tín hiệu điển hình

- Tất cả các loại tín hiệu này đều có một điểm chung là có tính causal ( tính nhân quả), tức là:

$$x(t) = 0 \text{ khi } t < 0$$

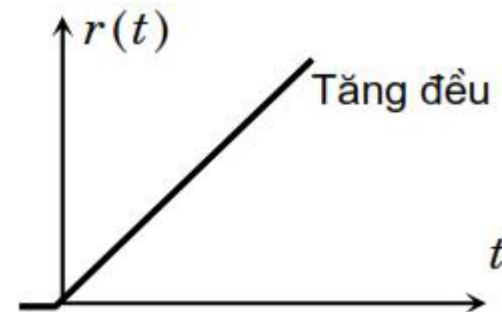
1. Tín hiệu bậc thang (step)

$$1(t) = \begin{cases} 1 & \text{khi } t > 0; \\ 0 & \text{khi } t < 0 \end{cases}$$



2. Tín hiệu tăng đều (ramp)

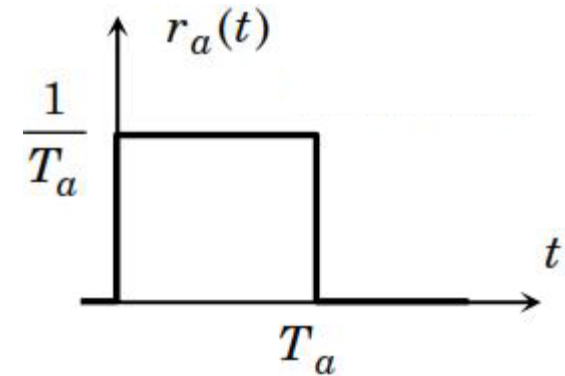
$$x(t) = t1(t):$$



# 3. Một số tín hiệu điển hình

## 3. Tín hiệu xung

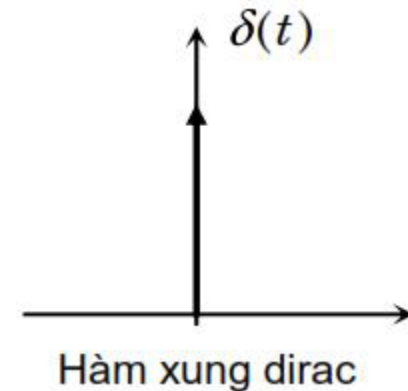
$$r_a(t) = \frac{1(t) - 1(t - T_a)}{T_a}$$



## 4. Tín hiệu xung dirac

$$\delta(t) = \frac{d}{dt} 1(t) = \lim_{T_a \rightarrow 0} r_a(t),$$

- $= \lim_{T_a \rightarrow 0} \frac{1(t) - 1(t - T_a)}{T_a}$



# 4. Phép biến đổi Laplace thuận

## 4.1. Định nghĩa

Nếu tín hiệu  $x(t)$  thỏa mãn:

- $x(t) = 0$  với  $t < 0$
- $x(t)$  trong khoảng hữu hạn bất kỳ liên tục từng khúc.
- $x(t)$  trong khoảng hữu hạn bất kỳ chỉ có hữu hạn các điểm cực trị thì tồn tại:

$$X(s) = \mathcal{L}\{x(t)\} = \int_0^{\infty} x(t)e^{-st} dt$$

Trong đó  $s$ : toán tử Laplace,  $X(s)$  hàm ảnh,  $x(t)$  hàm gốc.

Time function $f(t)$		Laplace transform $\mathcal{L}[f(t)] = F(s)$
1	unit impulse $\delta(t)$	1
2	unit step 1	$1/s$
3	unit ramp $t$	$1/s^2$
4	$t^n$	$\frac{n!}{s^{n+1}}$
5	$e^{-at}$	$\frac{1}{(s+a)}$
6	$1 - e^{-at}$	$\frac{a}{s(s+a)}$
7	$\sin \omega t$	$\frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$
8	$\cos \omega t$	$\frac{s}{s^2 + \omega^2}$
9	$e^{-at} \sin \omega t$	$\frac{\omega}{(s+a)^2 + \omega^2}$
10	$e^{-at}(\cos \omega t - \frac{a}{\omega} \sin \omega t)$	$\frac{s}{(s+a)^2 + \omega^2}$



## 4.2. Các tính chất của biến đổi Laplace

a) Tính tuyến tính

$$L[af_1(t) \pm bf_2(t)] = aF_1(s) \pm bF_2(s).$$

b) Phép dịch trục

$$L[f(t-T)] = e^{-Ts} F(s)$$

c) Ảnh của tích chập

$$L\left[\int_0^t f_1(\tau) f_2(t-\tau) d\tau\right] = F_1(s) F_2(s).$$

d) Ảnh của tích phân

$$L\left[\int_0^t f(\tau) d\tau\right] = \frac{F(s)}{s}.$$

e) Ảnh của đạo hàm

$$L\left[\frac{d}{dt} f(t)\right] = sF(s) - f(0).$$

f) Định lý về giá trị đầu

$$f(0) = \lim_{t \rightarrow 0} f(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} sF(s).$$

g) Định lý về giá trị cuối

$$f(\infty) = \lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sF(s).$$

## 5. Phép biến đổi Laplace ngược

- Giả sử tín hiệu  $x(t)$  có ảnh Laplace  $X(s)$  dạng

$$X(s) = \frac{B(s)}{A(s)} = \frac{b_0 + b_1s + \dots + b_ms^m}{a_0 + a_1s + \dots + a_ns^n} \quad \text{với } m < n$$

- Trường hợp 1: Khi mà ảnh Laplace  $X(s)$  của tín hiệu  $x(t)$  có dạng thực hữu tỷ và tất cả các điểm cực  $s_1, s_2, \dots, s_n$  đều là nghiệm đơn của phương trình  $A(s)=0$ . Do đó  $X(s)$  phân tích được thành tổng các phân thức tối giản

$$X(s) = \frac{A_1}{s-s_1} + \frac{A_2}{s-s_2} + \dots + \frac{A_n}{s-s_n}$$

## 5. Phép biến đổi Laplace ngược

- Để xác định  $A_i$  có 3 cách:

Cách 1: Quy đồng và đồng nhất hệ số

Cách 2: Dùng công thức Heaviside

$$A_i = \frac{B(s)}{A'(s)} \Big|_{s=s_i}$$

Cách 3: Nhân cả hai vế với  $(s-s_i)$  và cho  $s$  tiến tới  $s_i$  ta sẽ có công thức xác định nhanh những hệ số  $A_1, A_2, \dots, A_n$  như sau:

$$A_i = \lim_{s \rightarrow s_i} (s - s_i) X(s)$$

## 5. Phép biến đổi Laplace ngược

- Có thể sử dụng MATLAB để tính hàm gốc bằng cách dùng hàm residue:
- $[a,b,k] = \text{residue}(B,A)$  ta sẽ tìm được a, b và k khi cho các hệ số của đa thức B, A,  $B(s)/A(s)$ . Nếu là nghiệm riêng biệt ta có công thức: 
$$X(s) = \frac{B(s)}{A(s)} = \frac{a_1}{s-b_1} + \frac{a_2}{s-b_2} + \dots + \frac{a_n}{s-b_n} + k(s)$$
- Ví dụ: Tìm hàm gốc khi biết hàm ảnh  $\frac{6s^2-12}{(s+1)(s+2)(s-2)}$
- $p = \text{poly}([-1 \ -2 \ 2]);$
- $[a,b,k] = \text{residue}([6 \ 0 \ -12], p)$

a = 3.0000  
1.0000  
2.0000

b = -2.0000  
2.0000  
-1.0000

k = []

và ta có  $u(t) = 3e^{-2t} + e^{2t} + 2e^{-t}$

## 5. Phép biến đổi Laplace ngược

- Trường hợp 2:  $A(s) = 0$  có cặp nghiệm phức liên hợp  $s_k$  và  $s_k^*$

$$\mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{B_k(s - \alpha_k)}{(s - \alpha_k)^2 + \beta_k^2} \right\} = B_k e^{\alpha_k t} \cos(\beta_k t) 1(t)$$

$$\mathcal{L}^{-1} \left\{ \frac{C_k \beta_k}{(s - \alpha_k)^2 + \beta_k^2} \right\} = C_k e^{\alpha_k t} \sin(\beta_k t) 1(t)$$

Ví dụ: Tìm hàm  $x(t)$  khi biết ảnh Laplace

$$X(s) = \frac{2s + 12}{s^2 + 2s + 5}$$

$$X(s) = \frac{2(s+1)+10}{s^2+2s+1+4} = 2 \frac{s+1}{(s+1)^2+2^2} + 5 \frac{2}{(s+1)^2+2^2}$$

Vậy  $x(t) = \mathcal{L}^{-1}\{X(s)\} = 5e^{-t}\sin 2t + 2e^{-t}\cos 2t$  với  $t \geq 0$

## 5. Phép biến đổi Laplace ngược

- Trường hợp 3:  $A(s) = 0$  có  $k$  nghiệm đơn và một nghiệm  $s_l$  bội  $r$ . Khi đó phân thức hữu tỷ được phân tích:

$$\frac{B(s)}{A(s)} = \frac{a_1}{s-s_1} + \frac{a_2}{s-s_2} + \frac{a_k}{s-s_k} + \frac{\beta_1}{s-s_l} + \frac{\beta_2}{(s-s_l)^2} + \dots + \frac{\beta_r}{(s-s_l)^r}$$

- Phần  $\frac{\beta_i}{(s-s_l)^i}$  chuyển sang hàm thời gian  $\frac{\beta_i}{(i-1)!} t^{i-1} e^{s_l t}$
- Các hệ số  $a_k$  xác định giống trường hợp 1, còn các hệ số  $\beta_i$  được xác định như sau:

$$\beta_r = \lim_{s \rightarrow s_l} \left[ \frac{B(s)}{A(s)} (s - s_l)^r \right]; \quad \beta_{r-1} = \lim_{s \rightarrow s_l} \frac{d}{ds} \left[ \frac{B(s)}{A(s)} (s - s_l)^r \right]$$

$$\beta_1 = \lim_{s \rightarrow s_l} \frac{1}{(r-1)!} \frac{d^{r-1}}{ds^{r-1}} \left[ \frac{B(s)}{A(s)} (s - s_l)^r \right]$$

- Khi đó  $x(t) = \sum_{i=1}^k a_i e^{s_i t} + \left[ \frac{\beta_1}{0!} + \frac{\beta_2}{1!} t + \dots + \frac{\beta_r}{(r-1)!} t^{r-1} \right] e^{s_l t}$

## 6. Ví dụ

- Ví dụ 1: Cho ảnh  $X(s) = \frac{2}{s(s+3)(s-2)^2}$
- Ta đưa về dạng chuẩn :
- $X(s) = \frac{a_1}{s} + \frac{a_2}{s+3} + \frac{c_1}{s-2} + \frac{c_2}{(s-2)^2}$
- $a_1 = X(s)s|_{s=0} = \frac{2}{3 \cdot 4} = \frac{1}{6}$
- $a_2 = X(s)(s+3)|_{s=-3} = \frac{2}{-3(-5)^2} = -\frac{2}{75}$
- $c_2 = \lim_{s \rightarrow 2} [X(s)(s-2)^2] = \frac{1}{5}$
- $c_1 = \lim_{s \rightarrow 2} \frac{d}{ds} [X(s)(s-2)^2] = -\frac{7}{50}$
- $f(t) = \frac{1}{6} - \frac{2}{75}e^{-3t} + \left(-\frac{7}{50} + \frac{1}{5}t\right)e^{2t}$

## 6. Ví dụ

- Dùng lệnh matlab

- `p=poly([0 -3 2 2]);`
- `[a,b,k]=residue(2,p)`

```
a = -0.0267  
      -0.1400  
      0.2000  
      0.1667
```

```
b = -3.0000  
      2.0000  
      2.0000  
      0
```

```
k = []
```

$$f(t) = 0.1667 - 0.0267e^{-3t} + (-0.14 + 0.2t)e^{2t}$$



# Ví dụ

- Ví dụ 2: Giả sử một tín hiệu causal  $x(t)$  có ảnh Laplace là:

$$X(s) = \frac{k}{s(1+2DTs+T^2s^2)} \text{ với } 0 < D < 1$$

Gọi  $a = -\frac{D}{T}$  ;  $b = \frac{\sqrt{1-D^2}}{T}$  . Khi đó hàm  $X(s)$  sẽ phân tích được thành:

$$X(s) = \frac{A}{s} + \frac{Bs-2Ba}{(s-a)^2+b^2} \text{ trong đó } A = -B = k$$

Tiếp tục biến đổi

$$X(s) = \frac{A}{s} + \frac{B(s-a)-Bb\frac{a}{b}}{(s-a)^2+b^2}$$

$$\Rightarrow x(t) = \left[ A + B(\cos(bt) - \frac{a}{b} \sin(bt)) \right] 1(t)$$

# 7. Giải phương trình vi phân tuyến tính hệ số hằng

- Cho phương trình vi phân tuyến tính:

$$a_0 y + a_1 \frac{dy}{dt} + \dots + a_n \frac{d^n y}{dt^n} = b_0 u + b_1 \frac{du}{dt} + \dots + b_m \frac{d^m u}{dt^m} \quad (*)$$

Với các hệ số  $a_0, a_1, \dots, a_n$  và  $b_0, b_1, \dots, b_m$  là những hằng số. Bài toán đặt ra là tìm nghiệm  $y(t)$  khi biết trước  $u(t)$  cũng như các sơ kiện  $y(+0), \frac{dy(+0)}{dt}, \dots, \frac{d^n y(+0)}{dt^n}$ .

Trước hết giả sử  $u(t)$  và  $y(t)$  là hai tín hiệu causal. Lấy ảnh Laplace cả hai vế của phương trình đã cho:

$$\mathcal{L} \left\{ a_0 y + a_1 \frac{dy}{dt} + \dots + a_n \frac{d^n y}{dt^n} \right\} = \mathcal{L} \left\{ b_0 u + b_1 \frac{du}{dt} + \dots + b_m \frac{d^m u}{dt^m} \right\}$$

Áp dụng tính chất tuyến tính

$$a_0 \mathcal{L}\{y\} + a_1 \mathcal{L}\left\{\frac{dy}{dt}\right\} + \dots + a_n \mathcal{L}\left\{\frac{d^n y}{dt^n}\right\} = b_0 \mathcal{L}\{u\} + b_1 \mathcal{L}\left\{\frac{du}{dt}\right\} + \dots + b_m \mathcal{L}\left\{\frac{d^m u}{dt^m}\right\}$$

## 7. Giải phương trình vi phân tuyến tính hệ số hằng

- Gọi  $Y(s)$  là ảnh của  $y(t)$  thì từ công thức ảnh của đạo hàm:

$$\mathcal{L}\left\{\frac{dy}{dt}\right\} = sY(s) - y(+0)$$

- Ta có:  $\mathcal{L}\left\{\frac{d^2y}{dt^2}\right\} = s \mathcal{L}\left\{\frac{dy}{dt}\right\} - \frac{dy(+0)}{dt} = s^2Y(s) - sy(+0) - \frac{dy(+0)}{dt}$

....

$$\mathcal{L}\left\{\frac{d^ny}{dt^n}\right\} = s^nY(s) - \sum_{k=0}^{n-1} s^{n-1-k} \frac{d^ky(+0)}{dt^k}$$

- Tương tự gọi  $U(s)$  là ảnh của  $u(t)$  thì :

$$\mathcal{L}\left\{\frac{d^mu}{dt^m}\right\} = s^mU(s) - \sum_{k=0}^{m-1} s^{m-1-k} \frac{d^ku(+0)}{dt^k}$$

- Thay tất cả vào công thức (\*) ta có

$$Y(s)[a_0 + a_1s + \dots + a_ns^n] - A = U(s)[b_0 + b_1s + \dots + b_ms^m] - B$$

- Với A và B là thành phần của các sơ kiện

## 7. Giải phương trình vi phân tuyến tính hệ số hằng

- Như vậy ảnh Laplace của nghiệm  $y(t)$  sẽ là

$$Y(s) = \frac{(b_0 + b_1 s + \dots + b_m s^m)U(s) + (A - B)}{a_0 + a_1 s + \dots + a_n s^n}$$

- Ví dụ 1:** Hãy tìm nghiệm của phương trình vi phân

$$\frac{d^2 y}{dt^2} + 3 \frac{dy}{dt} + 2y = 0 \quad \text{với sơ kiện } y(+0) = a \text{ và } \frac{dy(+0)}{dt} = b$$

Chuyển cả hai vế của phương trình sang toán tử Laplace được

$$\mathcal{L}\left\{\frac{d^2 y}{dt^2}\right\} + 3\mathcal{L}\left\{\frac{dy}{dt}\right\} + 2\mathcal{L}\{y\} = 0$$

$$s^2 Y(s) - sy(+0) - \frac{dy(+0)}{dt} + 3sY(s) - 3y(+0) + 2Y(s) = 0$$

$$Y(s)(s^2 + 3s + 2) = as + 3a + b$$

$$Y(s) = \frac{as + 3a + b}{s^2 + 3s + 2} = \frac{as + 3a + b}{(s+1)(s+2)} = \frac{2a+b}{s+1} - \frac{a+b}{s+2}$$

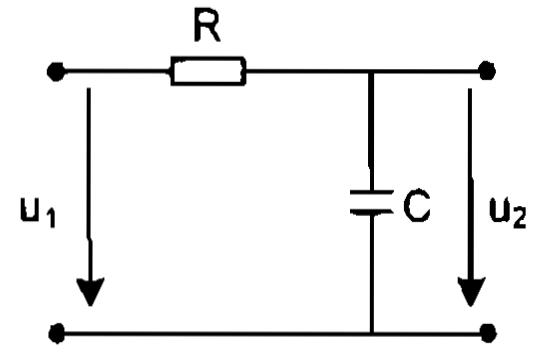
Suy ra:  **$y(t) = (2a+b)e^{-t} - (a+b)e^{-2t}$  với  $t \geq 0$**

# 7. Giải phương trình vi phân tuyến tính hệ số hằng

- **Ví dụ 2:** Cho mạch điện R-C như hình vẽ với điều kiện đầu  $u_2(+0) = 0$
- Phương trình vi phân mô tả như sau:

$$u_1 = iR + u_2$$

$$u_2 = u_c = \frac{1}{C} \int i dt \Rightarrow i = C \frac{du_c}{dt} = C \frac{du_2}{dt}$$



- Thay  $i$  vào  $u_1$  ta có
- $u_1 = RC \frac{du_2}{dt} + u_2$
- Lấy Laplace hai vế của phương trình ta có:

$$L\{u_1(t)\} = RC.L\left\{\frac{du_2}{dt}\right\} + L\{u_2(t)\}$$

$$\Leftrightarrow U_1(s) = RC.s.U_2(s) + U_2(s)$$

$$\Leftrightarrow U_2(s) = \frac{U_1(s)}{RC.s + 1}$$

## 7. Giải phương trình vi phân tuyến tính hệ số hằng

Giả sử:  $u_1(t) = k = \text{const} \Rightarrow U_1(s) = \frac{k}{s}$

$$U_2(s) = \frac{k}{s} \cdot \frac{1}{RC.s + 1} = \frac{k}{s} - \frac{RC.k}{RC.s + 1} = k \left( \frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{1}{RC}} \right)$$

Suy ra:

$$u_2(t) = k \left( 1 - e^{-\frac{1}{RC}t} \right)$$

## 8. Phép biến đổi Fourier

- Cho tín hiệu  $x(t)$  , không phân biệt tuần hoàn hay không tuần hoàn, liên tục hay không liên tục. Ảnh Fourier của nó được hiểu:

$$X(j\omega) = \mathcal{F} \{x(t)\} = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) e^{-j\omega t} dt$$

$$\begin{aligned} \text{Và ánh xạ ngược } x(t) &= \mathcal{F}^{-1} \{X(j\omega)\} \\ &= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\omega) e^{j\omega t} d\omega \end{aligned}$$

# Các tính chất của phép biến đổi Fourier

- Toán tử Fourier là ánh xạ một – một, tức là nếu
$$x(t) \neq y(t) \quad \Rightarrow X(j\omega) \neq Y(j\omega).$$
- Phép biến đổi Fourier là toán tử tuyến tính
$$z(t) = ax(t) + by(t) \quad \Rightarrow Z(j\omega) = aX(j\omega) + bY(j\omega).$$
- Nếu  $x(t)$  là hàm chẵn  $x(t) = x(-t) \Rightarrow X(j\omega) \in \mathbb{R}$  (phần ảo bằng 0).
- Nếu  $x(t)$  là hàm lẻ  $x(t) = -x(-t) \Rightarrow X(j\omega) \in \mathbb{C}$  (phần thực bằng 0).
- Nếu  $X(j\omega)$  là ảnh Fourier của  $x(t)$  thì ảnh của  $x(t-T)$  là  $\mathcal{F}\{x(t-T)\} = X(j\omega) e^{-j\omega T}$ .



# Các tính chất của phép biến đổi Fourier

- Nếu  $X(j\omega)$ ,  $Y(j\omega)$  là ảnh Fourier của  $x(t)$ ,  $y(t)$  và tích chập  $x(t)*y(t)=\int_{-\infty}^{\infty}x(\tau)y(t-\tau)d\tau$

có ảnh Fourier thì ảnh đó sẽ là:  $\mathcal{F}\{x(t)*y(t)\} = X(j\omega)Y(j\omega)$ .

- Tích  $z(t) = x(t)y(t)$  của  $x(t)$  có ảnh Fourier  $X(j\omega)$  với  $y(t)$  có ảnh  $Y(j\omega)$  sẽ có ảnh  $Z(j\omega)$  là

$$Z(j\omega) = X(j\omega)*Y(j\omega) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} X(j\zeta)Y[j(\omega-\zeta)]d\zeta.$$

- Gọi  $X(j\omega)$  là ảnh Fourier của  $x(t)$  và  $Y(j\omega)$  là ảnh của  $y(t) = (-jt)^n x(t)$  vậy thì:

$$Y(j\omega) = \frac{d^n X(j\omega)}{d\omega^n}$$

## 9. Quan hệ giữa các phép biến đổi Fourier và Laplace

Điều kiện cần và đủ để  $X(j\omega) = X(s)|_{s=j\omega}$   
Tất cả các điểm cực của  $X(s)$  nằm ở bên trái trục ảo  
( $X(s)$  là hàm bền).

10. Bài tập về nhà: Làm các bài tập chương I