

Các hệ thống điều khiển (Control systems) có ở khắp mọi nơi.  
Có vai trò vô cùng quan trọng trong kỹ thuật và cuộc sống.

Khóa học này: Tìm hiểu về những hệ thống điều khiển & thiết kế để hệ thống đạt được hiệu suất/hiệu quả/hành vi mong muốn.

$u(t)$  ( $u[k]$ ) là tín hiệu **đầu vào** liên tục (hay rời rạc)  
 $y(t)$  ( $y[k]$ ) là **đầu ra**

Khóa học này: Ta xét hệ điều khiển có mô tả bằng phương trình vi phân

Mô hình hệ thống:  $t \in [t_0, t_f]$  với  $t_f \leq +\infty$ .

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = f(t, x(t), u(t)) & (1) \\ y(t) = g(t, x(t), u(t)) & (2) \end{cases}$$

+ ĐK ban đầu  $x(t_0) = x_0$   
+ (1) thường được gọi là **phương trình trạng thái** (state equation),  $x(t)$ : biến trạng thái (state variable)

+ (2) gọi là **pt đầu ra** (output equation);  $u(t)$ : input/đầu vào,  $y(t)$ : output/đầu ra response/phản hồi.

Nếu  $u(t) \equiv 0 \Rightarrow$  hệ thống được gọi là "tự do" (free)

+ Số chiều:  $u(t) \in \mathbb{R}^m$ ,  $x(t) \in \mathbb{R}^n$ ,  $y(t) \in \mathbb{R}^p$ .

+ Có 2 trường hợp đặc biệt:

a) Hệ tuyến tính (phụ thuộc thời gian) **LTV**

$$A(t) \in \mathbb{R}^{n \times n}, B(t) \in \mathbb{R}^{n \times m},$$

b) Hệ tuyến tính hệ số hằng **LTIV**

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = A(t)x(t) + B(t)u(t), & \forall t \in [t_0, t_f], \\ y(t) = C(t)x(t) + D(t)u(t). \end{cases}$$

$$C(t) \in \mathbb{R}^{p \times n}, D(t) \in \mathbb{R}^{p \times m}.$$

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t), & \forall t \in [t_0, t_f] \\ y(t) = Cx(t) + Du(t). \end{cases}$$

+ Hệ thời gian rời rạc: (từng vị), v.d.

$$LTV \begin{cases} x_{k+1} = A_k x_k + B_k u_k, \\ y_{k+1} = C_k x_k + D_k u_k. \end{cases} \quad \forall k = k_0, \dots, k_f.$$

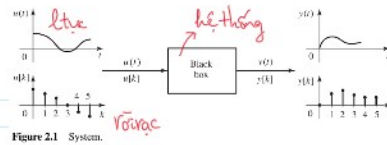


Figure 2.1 System.



Rudolf E. Kalman receiving National Medal of Science from President Barack Obama. Credit: Remembring Rudolf E. Kalman, Herbert Wertheim College of Engineering, University of Florida.

$$LTV \begin{cases} \dot{x}_{k+1} = C_k x_k + D_k u_k \end{cases}$$

Chú ý: Không mất tính tổng quát, ta có thể giả sử  $t_0 = 0$ , (hay  $t_0 = 0$ ), bằng cách đổi biến thời gian  $s = t - t_0 \Rightarrow \dot{x}(s) = \dot{x}(t)$ .

VD1: Hệ điều khiển tuyến tính, hệ số hằng trong cơ học (Hình 1).

Lò xo: độ cứng  $k_2$ . Hệ số ma sát trượt  $k_1$ .

Vật có thể trượt theo phương ngang, có khối lượng  $m$ , tuân theo Định luật 2 Newton  $\vec{F} = m\vec{a}$

$F$ : ngoại lực bao gồm lực kéo  $u$ , lực ma sát trượt  $k_1 \cdot \dot{y}(t)$ , lực ma sát tĩnh  $\approx 0$ , lực kéo lò xo (Hooke)  $k_2 y(t)$ .

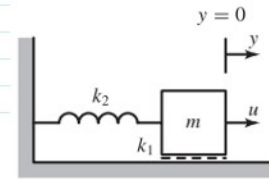
Ta có pt  $u(t) - k_1 \dot{y}(t) - k_2 y(t) = m \ddot{y}(t)$  (3)

Đổi biến  $x = \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} y(t) \\ \dot{y}(t) \end{bmatrix}$  và thay vào (3) ta có

$$\begin{cases} m \dot{x}_2(t) = u(t) - k_1 x_2(t) - k_2 x_1(t) \\ \dot{x}_1(t) = x_2(t) \end{cases}$$

Do đó, ta có hpt:

$$\begin{cases} \begin{bmatrix} \dot{x}_1(t) \\ \dot{x}_2(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{k_2}{m} & -\frac{k_1}{m} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1/m \end{bmatrix} u(t) \\ y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} x(t) \end{cases}$$



Hình 1: hệ cơ học

Các ví dụ khác các em có thể tham khảo thêm trang 20-30 (Chen).

## §2. Các khái niệm cơ bản.

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = f(t, x(t), u(t)), \\ y(t) = g(t, x(t), u(t)) \end{cases} \quad \& \text{ 2 THĐB: LTV \& LTI.}$$

Cơ sở cơ bản trong LT điều khiển là

Q1.a) Cho hệ đk ban đầu  $x_0 = x(t_0)$  & 1 điểm mục tiêu  $x_1$  thì  $\exists$  1 hàm điều khiển  $u(t)$  s.c.

$$x(t_1) = x_1 \quad \text{với } t_1 \text{ nào đó } > t_0 \text{ và } t_1 < t_1 \quad (\text{Bắt đầu luôn luôn bắt đầu})$$

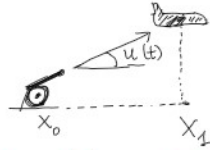
Q1: a) Cho hệ đK ban đầu  $x_0 = x(t_0)$  & 1 điểm mục tiêu  $x_1$  thì ?  $\exists$  1 hàm điều khiển  $u(t)$  s.c.

$x(t_1) = x_1$  với  $t_1$  nào đó  $> t_0$  và  $< t_f$  (Bắt đầu bắn máy bay).

Bài toán về tính điều khiển đc (controllability).

b) Nếu ta biết 2 tọa độ của máy bay  $(t_0, x_0)$ ,  $(t_1, x_1)$  (với  $t_1 > t_0$ ) thì liệu có tìm được duy nhất  $U|_{[t_0, t_1]}$  để  $t^2/m \times (t_1) = x_1$ ?

Bài toán về tính quan sát đc (observability)  $\rightarrow$  quan sát 2 vị trí của máy bay mà biết tần số quỹ đạo của máy bay.



Q2) Bài toán điều khiển tối ưu (Optimal control)

Cho  $x_1$  hoặc 1 quỹ đạo mong muốn (reference trajectory)  $x_{ref}(t)$ , ta cần tìm  $u(t)$  s.c hàm mục tiêu (objective function) đạt giá trị tối ưu.

Các hàm mục tiêu phổ biến thường là ①  $J(u) = \{t_1 \in [t_0, t_f) \text{ sao cho } x(t_1, u) = x_1\} \Rightarrow$  trên thời gian

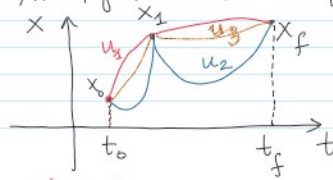
②  $J(u) = \int_{t_0}^{t_f} \|x(t) - x_{ref}(t)\| dt \rightarrow \min$  Tối ưu hóa độ lệch quỹ đạo.  $\rightarrow \min$

③  $J(u) = \int_{t_0}^{t_f} \|u(t)\| dt \rightarrow \min$ , với  $u(t)$   $t/\text{m}$  quyết đ<sup>o</sup>  $x(t)$  sẽ đi qua đ<sup>ể</sup>m  $x_1$ .

→ tối ưu hóa năng lượng.

Đổi biến vì dùng  $x_{ref}(t)$  thay cho  $y_{ref}(t)$

(bài toán điều khiển quỹ đạo / tracking control problem).



Điều khiển phản hồi: Đầu vào  $u(t)$  có đặc điểm (phản hồi / feedback). Thiết kế điều khiển

①  $u(t) = u(t, x(t)) \rightarrow$  phản hồi trạng thái (state feedback).

②  $u(t) = u(t, y(t)) \rightarrow$  "đầu ra (output feedback).

Cả kết TH hệ tuyến tính  $\Rightarrow$   $\left\{ \begin{array}{l} \text{State feedback ph\ddot{o} biến t\ddot{o}} \\ \text{Output " " " " } \end{array} \right. \begin{array}{l} u(t) = F(t)x(t) \quad (\text{hay} = Fx) \\ u(t) = F(t)y(t) \quad (\text{hay} = Fy) \end{array}$

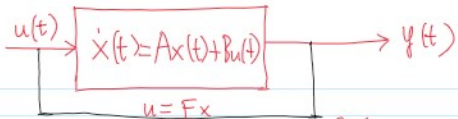
Wird also die LTI

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx + Du \end{cases}$$

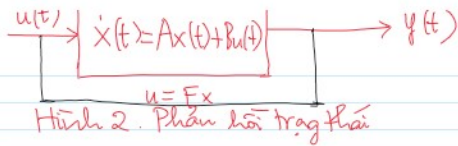
He, m<sup>3</sup> (open loop sys.)

State feedback  $\rightarrow$   $\begin{cases} \dot{x}(t) = (A + BF)x(t) \\ y(t) = (C + DF)x(t) \end{cases}$   
 $u(t) = Fx(t)$

Hệ đóng kín (closed loop sys.)







$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx + Du \end{cases} \xrightarrow[\substack{\text{output feedback} \\ u = Fy}]{\quad} \begin{cases} \dot{x} = Ax + BFy \\ y = Cx + DFy \end{cases}$$

$$\text{THĐB: } D=0 \Rightarrow \begin{cases} \dot{x} = (A+BFC)x \\ y = Cx \end{cases}$$

Tính chất của hệ tuyến tính.

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

Phản hồi đầu vào 0, k/ln  $y_{zi}$ , là phản hồi khi đầu vào  $u=0$ , tức là hệ

$$\text{có dạng } \begin{cases} \dot{x} = A(t)x, \\ y = C(t)x + D(t)u. \end{cases} \quad x(t_0) = x_0,$$

Phản hồi trạng thái 0, k/ln  $y_{zs}$ , là phản hồi thu được khi  $x(t_0) = 0$ , tức là hệ

$$\text{có dạng } \begin{cases} \dot{x} = A(t)x + B(t)u, \\ y = C(t)x + D(t)u. \end{cases} \quad x(t_0) = 0.$$

T/độc tuyến của hệ tuyến tính. Phản hồi của hệ tổng quát  $y(t) = y_{zi}(t) + y_{zs}(t)$ .

Đ/n: (t/c ổn định/stability) Xét 1 ptup có dạng  $\dot{x}(t) = f(x(t))$  trên  $[t_0, +\infty)$  với đk b/đầu  $x(t_0) = x_0$ .

Giả sử  $\bar{x}$  là 1 điểm cân bằng (equilibrium), tức là  $f(\bar{x}) = 0$ . Khi đó  $\bar{x}$  đ/gọi là

i) ổn định nếu  $\forall \varepsilon > 0 \exists \delta = \delta(\varepsilon)$  s.c.  $\forall$  đk b/đầu  $x_0$  t/n  $\|x_0 - \bar{x}\| \leq \delta$  thì

$$\|x(t) - \bar{x}\| \leq \varepsilon \quad \forall t \in [t_0, +\infty).$$

ii) ổn định tiệm cận nếu  $\bar{x}$  là điểm cân bằng s/định &  $\lim_{t \rightarrow +\infty} \|x(t)\| = 0$ .

Hệ đ/gọi là ổn định mũ nếu  $x(t)$  t/n với tốc độ giảm mũ

$$\|x(t)\| \leq \delta e^{-\alpha t} \|x(t_0)\| \quad \forall t \geq t_0, \quad \delta > 0, \alpha > 0.$$

$\alpha$ : tốc độ mũ (exponential decay rate).

Đ/lý 1: Xét phương trình  $\dot{x}(t) = A x(t)$ , với  $A \in \mathbb{R}^{n,n}$ , ta có.

i) ổn định tiệm cận  $\equiv$  ổn định mũ, với tốc độ giảm mũ là  $-\sigma(A)$ , với

$$\sigma(A) = \max \{ \operatorname{Re}(\lambda) \mid \lambda \text{ là giá trị riêng của } A \} \rightarrow \text{hoành độ phổ?}$$

(spectral abscissa).

ii) Hệ ổn định mũ  $\Leftrightarrow \sigma(A) < 0$ .

Đ/lý 2: Xét hệ tuyến tính  $\dot{x}(t) = A x(t)$  & hệ phi tuyến  $\dot{x}(t) = A x(t) + g(x)$ ,

trong đó  $g(0) = 0$  và  $g$  t/n đk  $\lim_{\|x\| \rightarrow 0} \|g(x)\| = 0$ .

Đ/lý 2: Xét hệ tuyến tính  $\dot{x}(t) = Ax(t)$  & hệ phi tuyến  $\dot{x}(t) = Ax(t) + g(x)$ ,  
trong đó  $g(0) = 0$  và  $g$  t/n đk  $\lim_{\|x\| \rightarrow 0} \frac{\|g(x)\|}{\|x\|} = 0$ .  
Khi đó tính chất ổn định của hệ tuyến tính sẽ dẫn đến t/c ổn định của hệ phi tuyến.

Bài toán ổn định hóa & gain pho của hệ điều khiển: v.d. hệ  $\dot{x} = Ax$  là ổn định,  
hỏi với đk nào của B thì hệ đ/lh  $\dot{x} = (A+BF)x$  (state feedback  $u = Fx$ )  
hay  $\dot{x} = (A+BFC)x$  (output feedback  $u = Fy, D=0$ ) là ổn định?

Gain pho: Cho trc  $n$  điểm  $\{\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_n\} \in \mathbb{C}$ . Hỏi  $\exists u = Fx$  s.c.

$A+BF$  có chính xác  $n$  giá trị riêng  $\lambda_1, \dots, \lambda_n$  hay không?

$\longleftrightarrow$  tính điều khiển đc (bài toán bán máy bay) của hệ  $\dot{x} = Ax + Bu$ .