• Phản hồi vị trí (Position feedback):

$$C_P(s) = K_P \frac{1+sT_P}{s}$$
;  $C_V(s) = 1$ ;  $C_A(1) = 1$ ;  $k_{TV} = k_{TA} = 0$ 

√ Hàm truyền nhánh tiến:

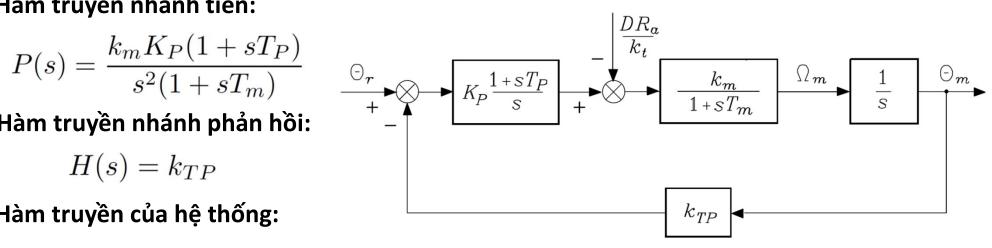
$$P(s) = \frac{k_m K_P (1 + sT_P)}{s^2 (1 + sT_m)}$$

√ Hàm truyền nhánh phản hồi:

$$H(s) = k_{TP}$$

√ Hàm truyền của hệ thống:

$$W(s) = \frac{\theta_m(s)}{\theta_r(s)} = \frac{P(s)}{1 + P(s)H(s)}$$



 $W(s) = \frac{\theta_m(s)}{\theta_r(s)} = \frac{P(s)}{1 + P(s)H(s)}$   $k_m = \frac{1}{k_v}$ : Hằng số chuyển đổi điện áp thành vận tốc  $T_m = \frac{R_a I_m}{k_v k_t}$ : Hằng số thời gian đặc trưng của mô tơ

Phản hồi vị trí (Position feedback):

$$W(s) = \frac{\frac{k_m K_P (1 + s T_P)}{s^2 (1 + s T_m)}}{1 + \frac{k_m K_P k_{TP} T_P}{T_m} \frac{(\frac{1}{T_P} + s)}{s^2 (\frac{1}{T_m} + s)}} \xrightarrow{\Theta_r} \frac{\Theta_r}{K_P \frac{1 + s T_P}{s}} \xrightarrow{k_m} \frac{\Omega_m}{1 + s T_m} \xrightarrow{\Omega_m} \frac{1}{1 + s T_m}$$

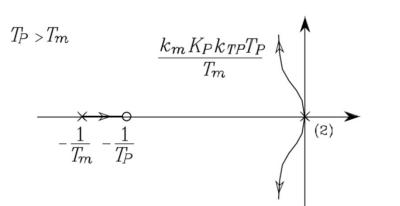
✓ Phân tích quỹ tích nghiệm (root locus analysis)

$$G_0(s) = K \cdot \frac{N(s)}{D(s)} = \frac{k_m K_P k_{TP} T_P}{T_m} \frac{(\frac{1}{T_P} + s)}{s^2 (\frac{1}{T_m} + s)}$$

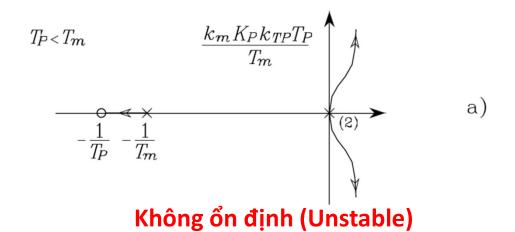
n=3 là số điểm cực m=1 là số điểm không

✓ Phân tích quỹ tích nghiệm

$$G_0(s) = K \cdot \frac{N(s)}{D(s)} = \frac{k_m K_P k_{TP} T_P}{T_m} \frac{(\frac{1}{T_P} + s)}{s^2 (\frac{1}{T_m} + s)}$$



Ön định tiệm cận (asymptotic stabilization)



 $T_{P} >> T_{m}$   $\frac{k_{m} K_{P} k_{TP} T_{P}}{T_{m}}$   $-\frac{1}{T_{m}}$  (2)

23

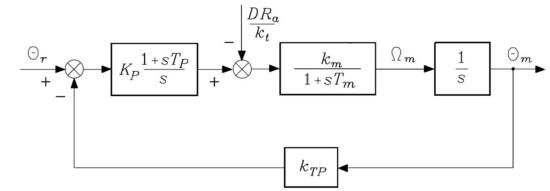
- Phản hồi vị trí (Position feedback):
- √ W(s) có thể biểu diễn ở dạng:

$$W(s) = \frac{\frac{1}{k_{TP}}}{1 + \frac{s^2(1 + sT_m)}{k_m K_P k_{TP}(1 + sT_P)}} = \frac{\frac{1}{k_{TP}} (1 + sT_P)}{(1 + \frac{2\zeta s}{\omega_n} + \frac{s^2}{\omega_n^2})(1 + s\tau)}$$

- $\circ$  Có 3 cực:  $\omega_n$  và  $\zeta$  là tần số tự nhiên và tỷ lệ cản của cặp cực phức và -1/ au là cực thực.
- $\circ$  Các tham số vòng kín:  $\omega_n$ ,  $\zeta$ ,  $\tau$  phụ thuộc vào chọn các tham số điều khiển  $K_P$  và  $T_P$ :
  - ightharpoonup Nếu  $T_P < T_m$ , hệ thống không ổn định
  - ightarrow Nếu  $T_P > T_m$  thì  $1/\zeta \omega_n > T_P > au$ : ổn định tiệm cận
  - ightharpoonup Nếu  $T_P\gg T_m$  thì trong trường hợp hệ số vòng lặp kín lớn,  $\zeta\omega_n>1/ au\approx 1/T_P$  và điểm 0 ở  $-1/T_P$  loại bỏ điểm cực thực.

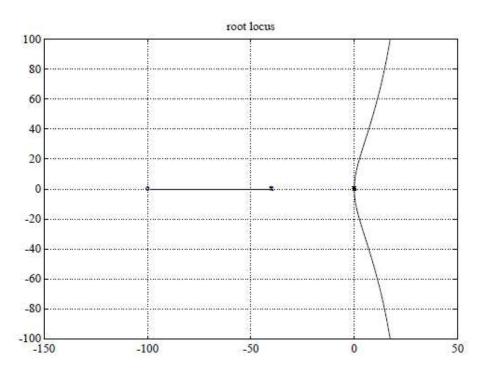
- Phản hồi vị trí (Position feedback):
- √ Hàm truyền nhiễu/lối ra vòng kín

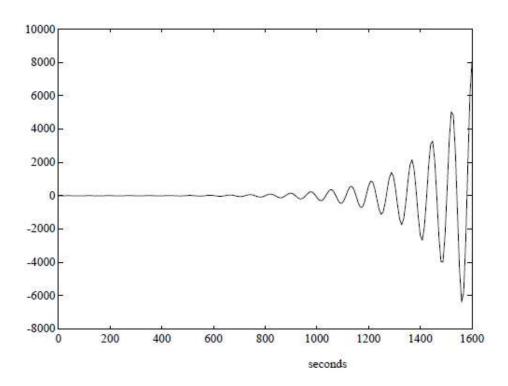
$$\frac{\theta_m(s)}{D(s)} = -\frac{\frac{sR_a}{k_t K_P k_{TP} (1 + sT_P)}}{1 + \frac{s^2 (1 + sT_m)}{k_m K_P k_{TP} (1 + sT_P)}}$$



- $\circ$  Tăng  $K_P$  để giảm ảnh hưởn của nhiễu D trong quá trình quá độ (tạm thời)
- $\circ$  Có 2 cực phức là  $(-\zeta\omega_n, \pm j\sqrt{1-\zeta^2\omega_n})$  và một cực thực  $(-1/\tau)$  và một điểm 0 ở gốc Điểm 0 do bộ điều khiển PI, cho phép loại bỏ các ảnh hưởng của nhiễu đến  $\theta_m$ .
- $\circ$  Hệ số loại bỏ nhiễu (disturbance rejection factor)  $X_R = K_P k_{TP}$
- $\circ$  Thời gian khôi phục lối ra (output recovery time) :  $T_R = max\left\{T_P, \frac{1}{\zeta\omega_n}\right\}$

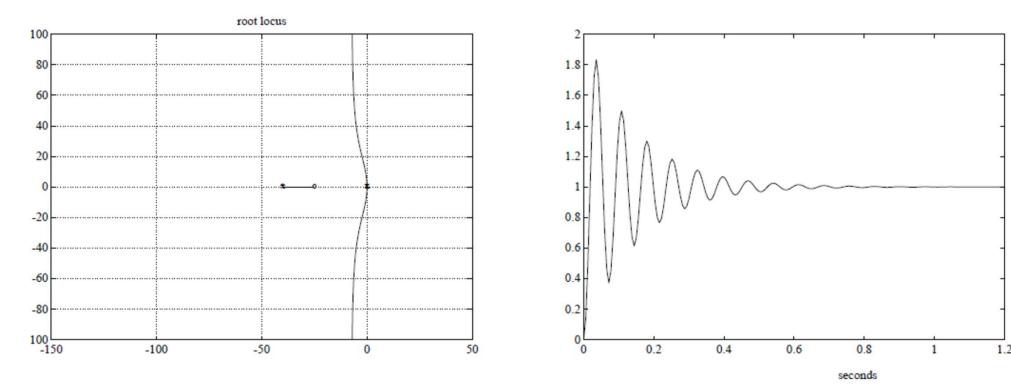
#### • Trường hợp $T_P < T_m$





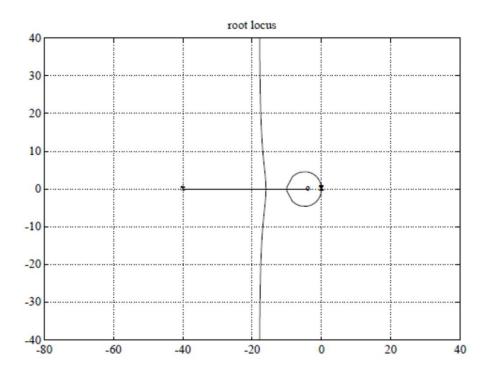
Quỹ tích nghiệm và đáp ứng nhẩy bậc đơn vị (Step response) với k= $\frac{k_m K_P k_{TP} T_P}{T_m}$ 

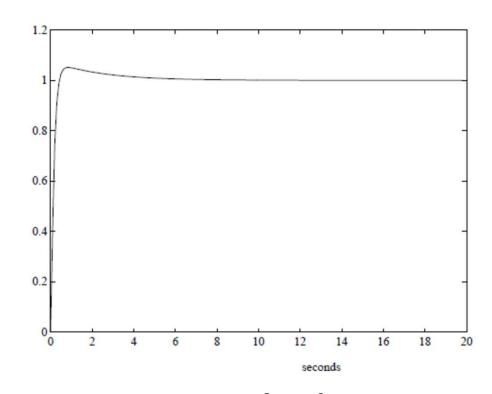
#### • Trường hợp $T_P > T_m \rightarrow \zeta \omega_n < 1/T_P < 1/ au$



Quỹ tích nghiệm và đáp ứng nhẩy bậc đơn vị (Step response) với k= $\frac{k_m K_P k_{TP} T_P}{T_m}$ 

• Trường hợp  $T_P\gg T_m \to \zeta\omega_n < 1/ au pprox 1/T_P$  (với K lớn)





Quỹ tích nghiệm và đáp ứng nhẩy bậc đơn vị (Step response) với k= $\frac{k_m K_P k_{TP} T_P}{T_m}$ 

Phản hồi vị trí và vận tốc (Position and velocity feedback)

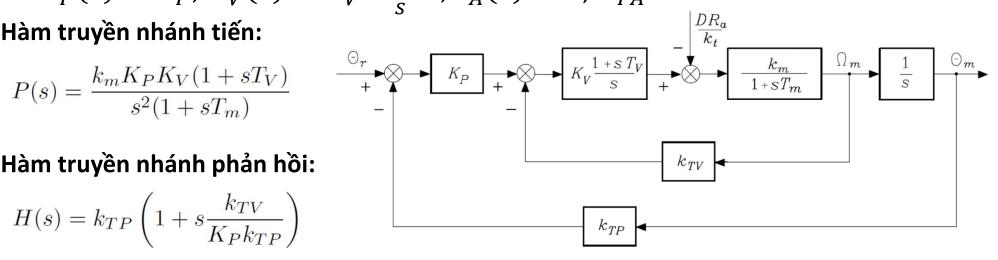
$$C_P(s) = K_P$$
;  $C_V(s) = K_V \frac{1 + sT_V}{s}$ ;  $C_A(s) = 1$ ;  $k_{TA} = 0$ 

√ Hàm truyền nhánh tiến:

$$P(s) = \frac{k_m K_P K_V (1 + sT_V)}{s^2 (1 + sT_m)}$$

√ Hàm truyền nhánh phản hồi:

$$H(s) = k_{TP} \left( 1 + s \frac{k_{TV}}{K_P k_{TP}} \right)$$



29

 $\checkmark$  Có thể chọn điểm 0  $(-1/T_V)$  để loại bỏ điểm cực thực  $(-1/T_m)$ , tức là chọn  $T_V=T_m$ 

$$P(s) = \frac{k_m K_P K_V}{s^2}$$

- Phản hồi vị trí và vận tốc (Position and velocity feedback)
- √ Hàm truyền tổng thể:

$$\frac{\theta_m(s)}{\theta_r(s)} = \frac{P(s)}{1 + P(s)H(s)} = \frac{\frac{1}{k_{TP}}}{1 + \frac{sk_{TV}}{K_P k_{TP}} + \frac{s^2}{k_m K_P k_{TP} K_V}} = \frac{\frac{1}{k_{TP}}}{1 + \frac{2\zeta s}{\omega_n} + \frac{s^2}{\omega_n^2}}$$

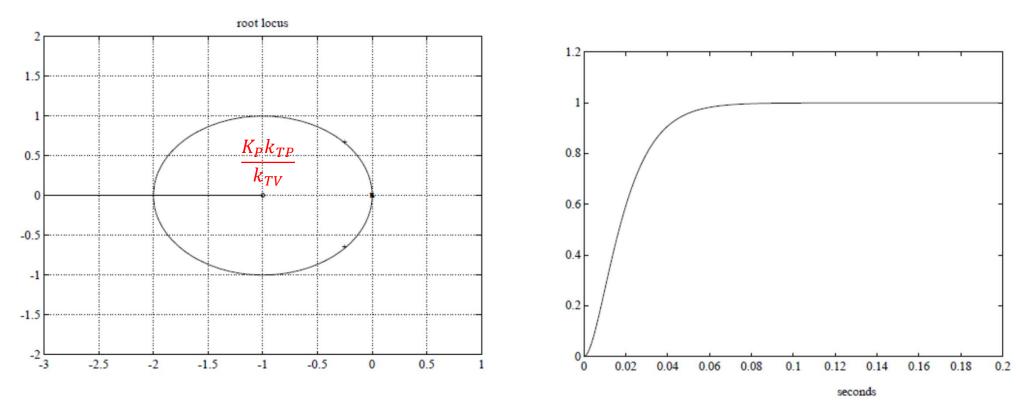
 $\checkmark$  Với các lựa chọn thích hợp cho các tham số điều khiển, có thể đạt được các giá trị mong muốn  $\zeta$  và  $\omega_n$ . Tuy nhiên, nếu  $\zeta$  và  $\omega_n$  được đưa ra như các yêu cầu thiết kế thì, ta có các quan hệ:

$$K_V k_{TV} = \frac{2\zeta \omega_n}{k_m} \qquad \text{và} \qquad K_P k_{TP} K_V = \frac{\omega_n^2}{k_m}$$

- Phản hồi vị trí và vận tốc (Position and velocity feedback)
- ✓ Hàm truyền nhiễu/lối ra của vòng kín:

$$\frac{\theta_m(s)}{D(s)} = -\frac{\frac{sR_a}{k_t K_P K_{TP} K_V (1 + sT_m)}}{1 + \frac{sk_{TV}}{K_P k_{TP}} + \frac{s^2}{k_m K_P k_{TP} K_V}}$$

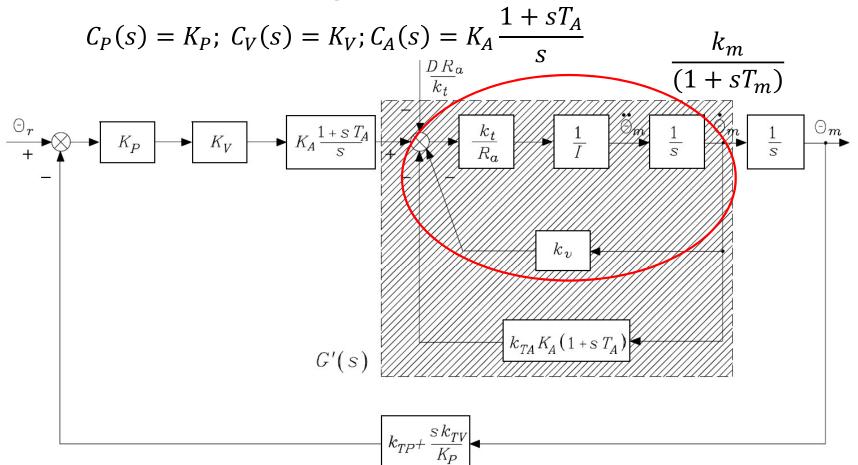
- $\checkmark$  Hệ số loại bỏ nhiễu:  $X_R = K_P k_{TP} K_V$
- $\checkmark$  Có hai điểm cực phức với phần thực  $-\zeta\omega_n(=-\frac{k_mK_Vk_{TV}}{2})$ , một cực thực  $s=-\frac{1}{T_m}$ , và điểm 0 ở gốc (vì điều khiển PI).
- 🗸 Thời gian phục hồi lối ra:  $T_R = \max \left\{ T_m, \frac{1}{\zeta_{W_n}} \right\}$



Quỹ tích nghiệm và đáp ứng nhẩy bậc đơn vị (Step response) với  $k=k_m K_V k_{TV}$ 

Hàm quỹ tích nghiệm: 
$$P(s)H(s) = k_m K_v k_{TV} \left( \frac{s + \frac{K_P k_{TP}}{k_{TV}}}{s^2} \right)$$

• Phản hồi vị trí, vận tốc và gia tốc (Position, velocity and acceleration feedback)



33

• Phản hồi vị trí, vận tốc và gia tốc (Position, velocity and acceleration feedback)

$$\checkmark \textbf{Tính } G'(s) = \frac{k_m}{(1 + k_m K_A k_{TA}) \left(1 + \frac{s T_m \left(1 + k_m K_A k_{TA} \frac{T_A}{T_m}\right)}{(1 + k_m K_A k_{TA})}\right)}$$

✓ Hàm truyền nhánh tiến:

$$P(s) = \frac{K_P K_V K_A (1 + sT_A)}{s^2} G'(s)$$

✓ Hàm truyền nhánh phản hồi:

$$P(s)=rac{K_PK_VK_A(1+sT_A)}{s^2}G'(s)$$
  $\checkmark$  Loại điểm cực  $-1/T_m$  bằng cách: o  $T_A=T_m$  o  $k_mK_Ak_{TA}T_A\gg T_m$  tức  $k_mK_Ak_{TA}$   $H(s)=k_{TP}\left(1+rac{sk_{TV}}{K_Pk_{TP}}
ight)$ 

$$\circ T_A = T_m$$

$$\circ k_m K_A k_{TA} T_A \gg T_m$$
 tức  $k_m K_A k_{TA} \gg 1$ 

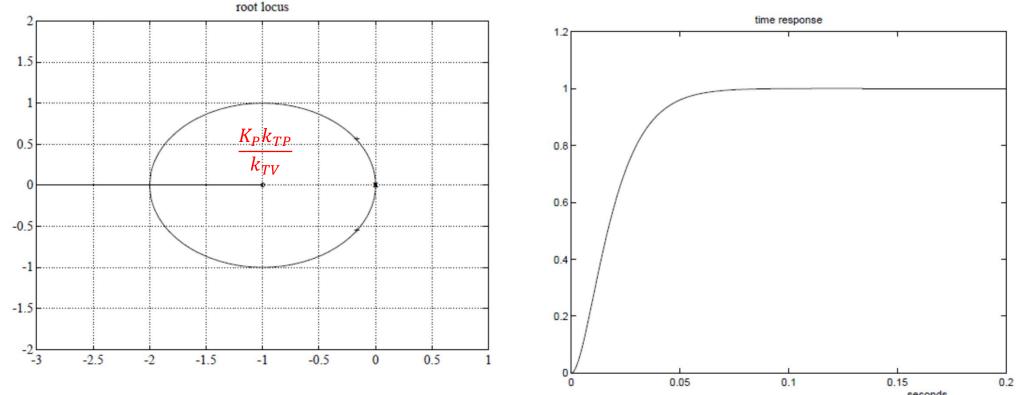
### 2.1 Điều khiến phân tán

Phản hồi vị trí, vận tốc và gia tốc

✓ Hệ số loại bỏ nhiễu: 
$$X_R = K_P k_{TP} K_V K_A$$
;  $\frac{2K_P k_{TP}}{k_{TV}} = \frac{\omega_n}{\zeta}$   $k_m K_A k_{TA} = \frac{k_m X_R}{\omega_n^2} - 1$ 

$$\frac{2K_P k_{TP}}{k_{TV}} = \frac{\omega_n}{\zeta} \qquad k_m K_A k_{TA} =$$

$$\checkmark$$
 Thời gian khôi phục lối ra:  $T_R=max\left\{T_A, \frac{1}{\zeta\omega_n}\right\}$  có thể tốt hơn trường hợp trước nếu chọn  $T_A < T_m$ 

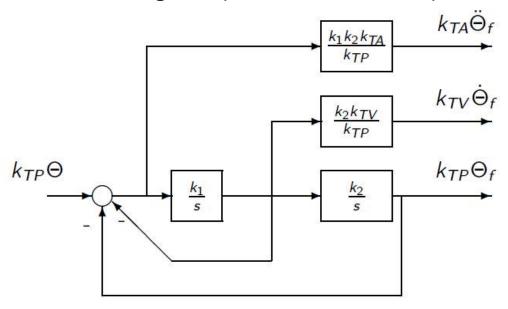


Quỹ tích nghiệm và đáp ứng nhẩy bậc đơn vị (Step response) với  $k=k_mK_Vk_{TV}K_A/(1+k_mK_A^{
m seconds})$ 

Kết quả này tương đương với kết quả thu được trong trường hợp vòng điều khiển phản hồi vị trí và vận tốc (Hệ thống bậc hai)

#### Chú ý:

Tín hiệu vị trí và vận tốc có thể đo dễ dàng, ngược lại nói chung gia tốc không có sẵn. Bộ
 lọc biến trạng thái (State variable filter) có thể được sử dụng để ước lượng giá trị gia tốc:



 Các bộ điều khiển được thiết kế loại bỏ đặc tính phi tuyến của hệ thống truyền động, điều này có thể gây ra vấn đề liên quan đến giá trị hệ số khuếch đại lớn Hàm truyền bộ lọc là:

$$\frac{\Theta_f(s)}{\Theta(s)} = \frac{k_1 k_2}{s^2 + k_1 s + k_1 k_2}$$

Bởi vậy đặc tính động được đặc trưng bởi:

$$\omega_{nf} = \sqrt{k_1 k_2}$$
$$\zeta_f = 0.5 \sqrt{k_1 k_2}$$

Các giá trị có thể được chọn sao cho băng thông bộ lọc cao hơn băng thông của mô tơ. Tuy nhiên, điều này cũng có thể tạo ra các vấn đề liên quan đến nhiễu tần số cao.