



## قسم الميكاترونيكس

عميد الكلية  
د. إياد حاتم

مقدمة في نظم التحكم (الخطي و اللاخطي)  
Introduction to Control systems (linear and Nonlinear)

مدرس المقرر

دي.بلال شيحا

- *MIMO system*
- Models of Disturbances and Standard Test Signal
- Standard Test Signal
- Dynamic Response
- Characteristic Parameters of First- and Second-order Models

# MIMO

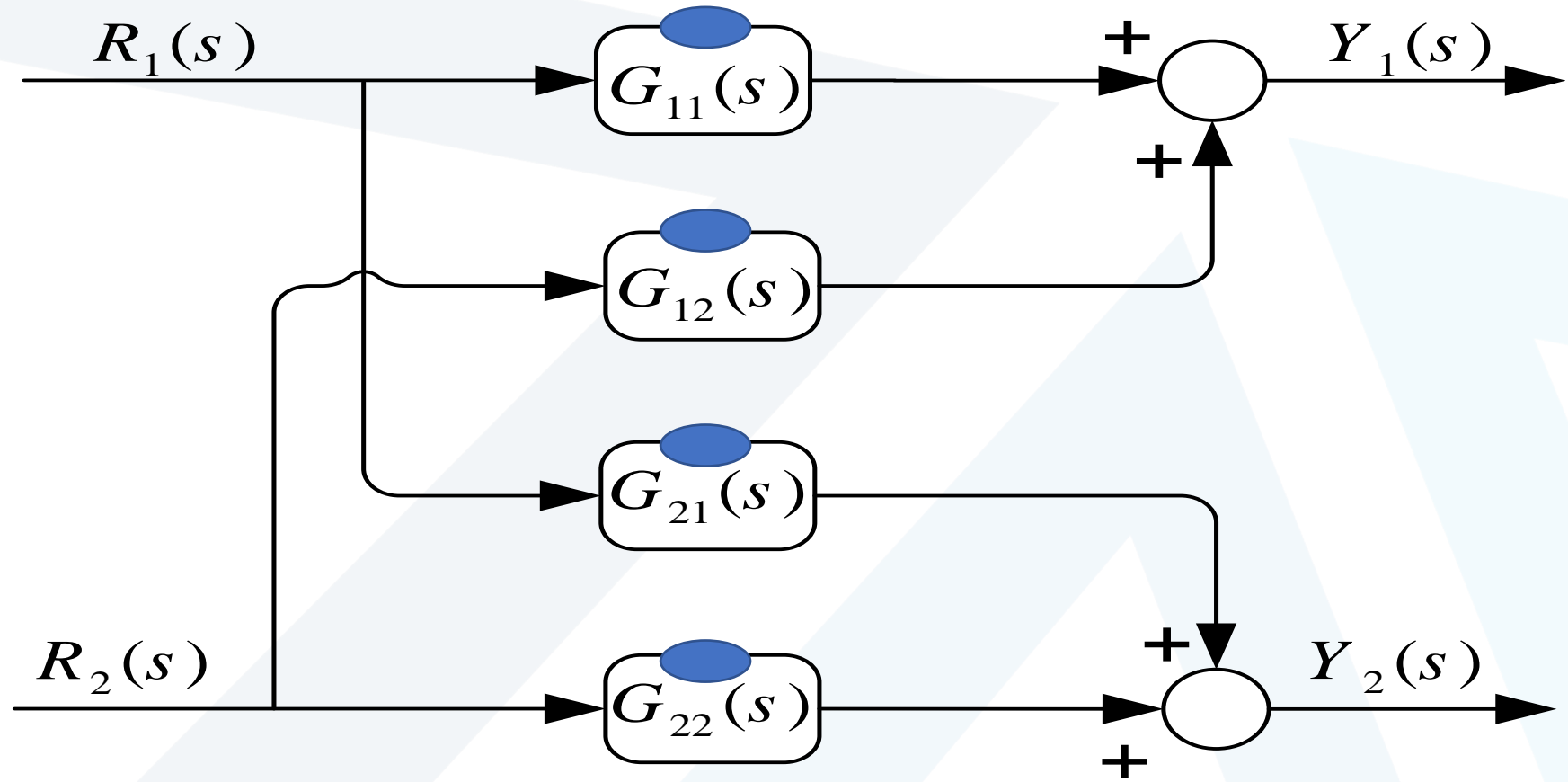
$$G(s) = \frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{b_0 s^m + b_1 s^{m-1} + \dots + b_{m-1} s + b_m}{s^n + a_1 s^{n-1} + \dots + a_{n-1} s + a_n}; m \leq n$$
$$= \frac{N(s)}{\Delta(s)}$$

$$\Delta(s) = 0 \quad N(s) = 0$$

$$G(s) = \frac{K(s + z_1)(s + z_2) \dots (s + z_m)}{(s + p_1)(s + p_2) \dots (s + p_n)}; m \leq n$$


$$G(s) = \frac{K(s + z_1)(s + z_2) \dots (s + z_m)}{(s + p_1)^v (s + p_{v+1}) \dots (s + p_n)}; m \leq n$$


*MIMO*



$$\begin{bmatrix} Y_1(s) \\ Y_2(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} G_{11}(s) & G_{12}(s) \\ G_{21}(s) & G_{22}(s) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} R_1(s) \\ R_2(s) \end{bmatrix}$$




$$G_{11}(s) = \left. \frac{Y_1(s)}{R_1(s)} \right|_{R_2(s)=0}$$

$$G_{12}(s) = \frac{Y_1(s)}{R_2(s)} \Big|_{R_1(s)=0}$$




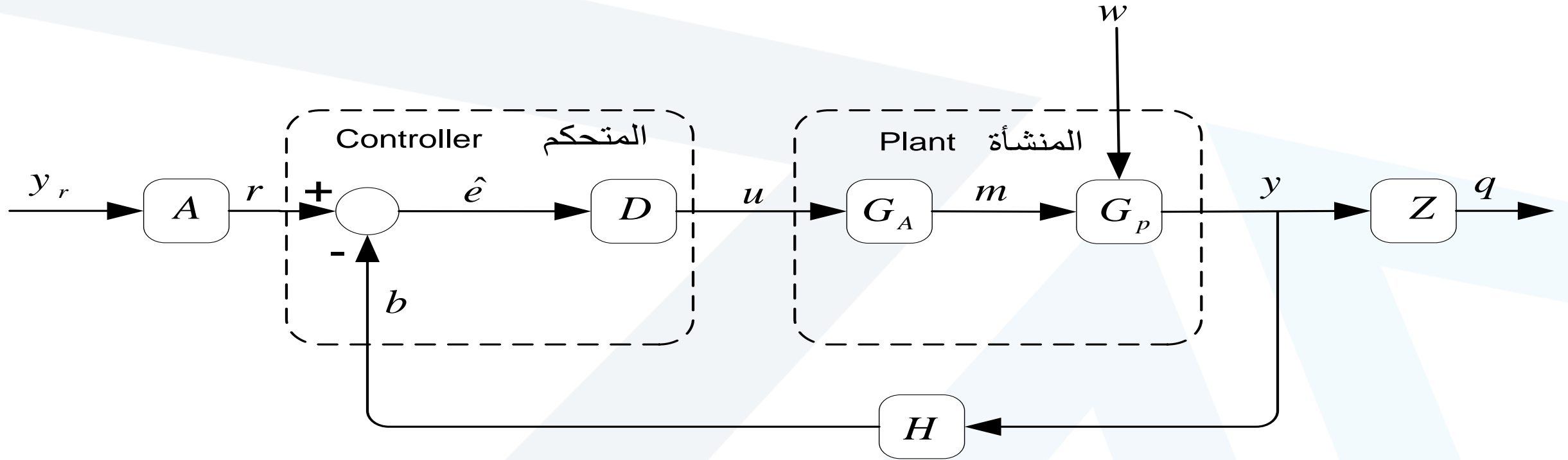
$$G_{21}(s) = \frac{Y_2(s)}{R_1(s)} \Big|_{R_2(s)=0}$$



$$G_{22}(s) = \left. \frac{Y_2(s)}{R_2(s)} \right|_{R_1(s)=0}$$



نماذج إشارات التشويش وإشارات الاختبار القياسية  
Models of Disturbances and Standard Test Signal



# Simple Models of Disturbances

Pulse and Impulse Functions

دوال النبضة المستطيلة والنبضة

Unit Impulse Function

دالة النبضة الواحدية

Step Function

دالة الخطوة

Ramp Function

دالة السرعة

Parabolic Function

دالة القطع المكافئ

Sinusoidal Function

الدالة الجيبية



# دوال النبضة المستطيلة والنبضة Pulse and impulse functions

- النبضة المستطيلة والنبضة هي الحالة المثالية البسيطة لاضطراب مفاجئ لفترة زمنية قصيرة.
- تُعرف النبضة المستطيلة *impulse function* كما يلي:



$$P_T (t) = \begin{cases} 1 & \text{for } 0 < t < T \\ 0 & \text{otherwise} \end{cases}$$

- تحويل لابلاس لدالة النبضة المستطيلة هو:

$$\ell [P_T (t)] = \int_0^{\infty} P_T (t) e^{-st} dt = \int_0^T e^{-st} dt = \frac{1}{s} (1 - e^{-sT})$$



دالة النبضة الواحدية

## Unit Impulse Function

$$\delta(t) = \begin{cases} 0 & \text{for } t \neq 0 \\ \infty & \text{for } t = 0 \end{cases}$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) dt = 1$$


$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) f(t) dt = f(0)$$

$$\ell[\delta_{\Delta}(t)] = \frac{1}{s\Delta} (1 - e^{-s\Delta})$$

دالة النبضة الواحدية

# Unit Impulse Function

$$\delta_{\Delta}(t) = \frac{1}{\Delta} P_{\Delta}(t)$$


$$\ell[\delta(t)] = \lim_{\Delta \rightarrow 0} \frac{\frac{d}{d\Delta}(1 - e^{-s\Delta})}{\frac{d}{d\Delta}(s\Delta)} = \lim_{\Delta \rightarrow 0} \frac{se^{-s\Delta}}{s}$$

$$\ell[\delta(t)] = 1$$



## دالة الخطوة

# Step Function

إن إشارة الخطوة هي مظهر آخر للاضطراب وهي تستخدم بشكل نموذجي لتمثيل قفزة مفاجئة في المطال إلى اضطراب ثابت آخر (تغير بطيء).



$$\mu(t) = \begin{cases} 1 & \text{for } t > 0 \\ 0 & \text{otherwise} \end{cases}$$

$$\ell[\mu(t)] = \frac{1}{s}$$





دالة السرعة

## Ramp Function

$$f(t) = \begin{cases} t & \text{for } t > 0 \\ 0 & \text{otherwise} \end{cases}$$

$$f(t) = t \mu(t)$$

$$\ell[f(t)] = \frac{1}{s^2}$$

تستخدم دالة السرعة لتمثيل الاضطرابات التي تظهر بشكل مفاجئ ومن ثم تنحرف مبتعدةً.



دالة القطع المكافئ

# Parabolic Function

$$f(t) = \begin{cases} \frac{t^2}{2} & \text{for } t > 0 \\ 0 & \text{otherwise} \end{cases}$$

$$f(t) = \frac{t^2}{2} \mu(t)$$

$$\ell[f(t)] = \frac{1}{s^3}$$



# الدالة الجيبية

## Sinusoidal Function

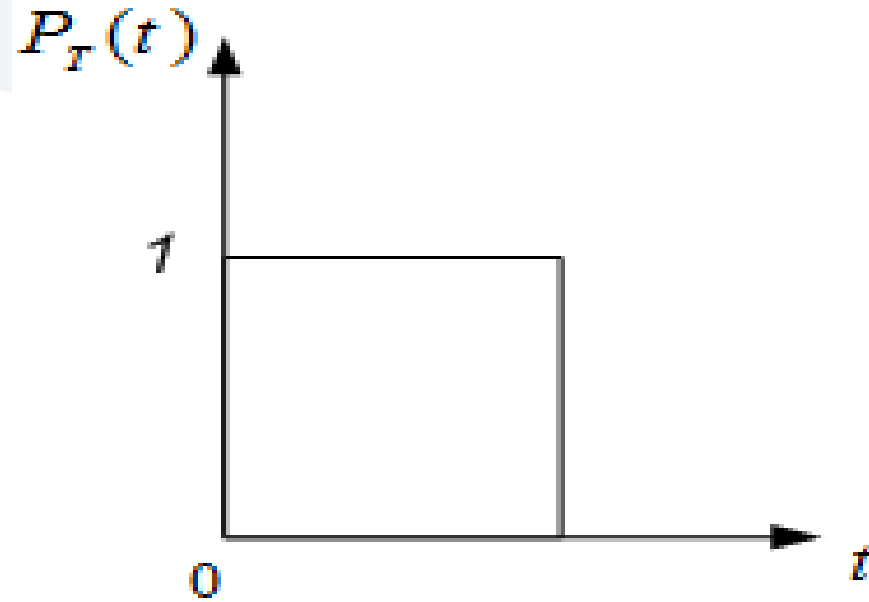
الموجة الجيبية هي مظهر للاضطراب الدوري. وكمثال عليها الأمواج في نظم التحكم بالسفن. من أجل موجة جيبية بمطال واحد وبتردد هذا يعني:

$$f(t) = \sin \omega t \mu(t)$$

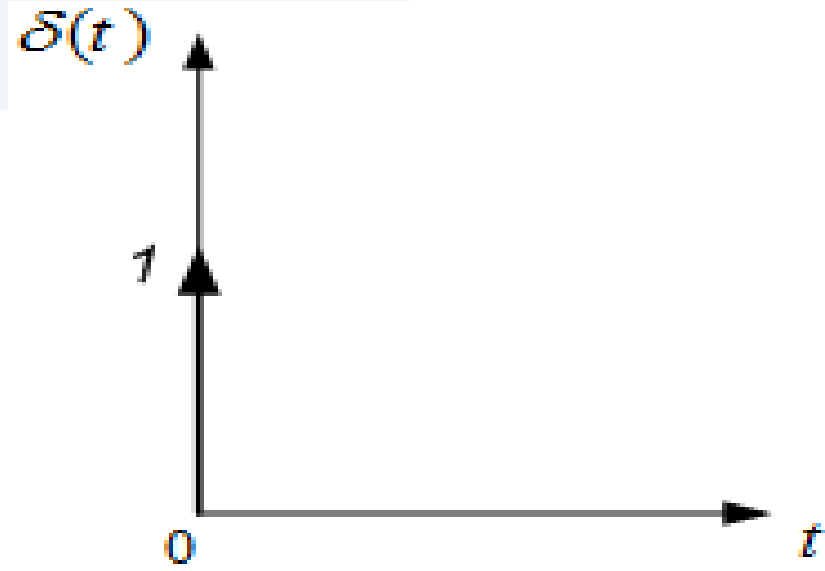
$$\ell[f(t)] = \frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$$



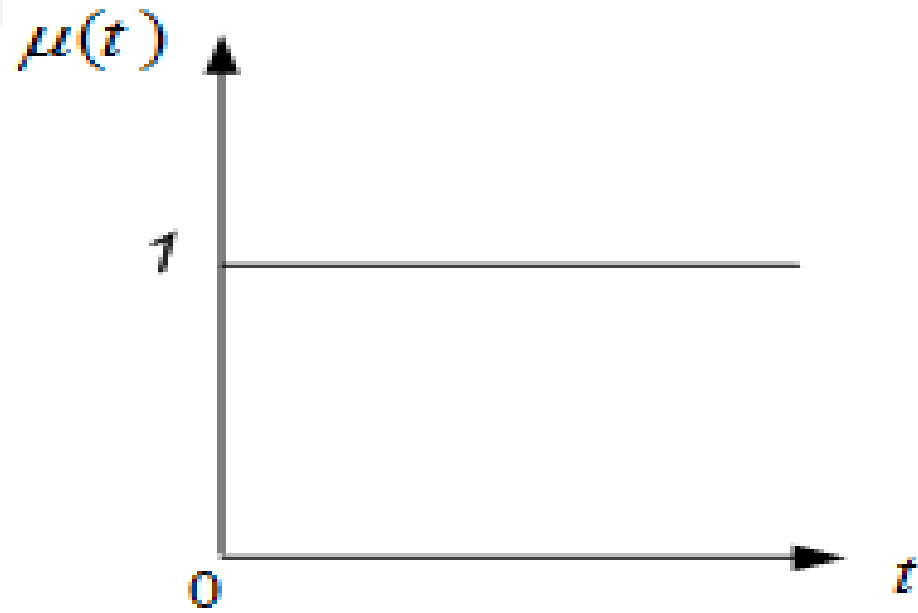
دوال النبضة المستطيلة والنبضة  
Pulse and impulse functions



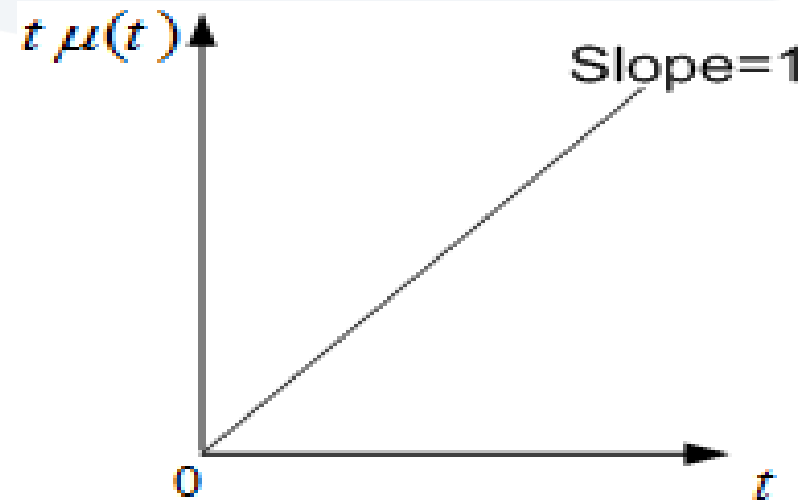
# دالة النبضة الواحدة



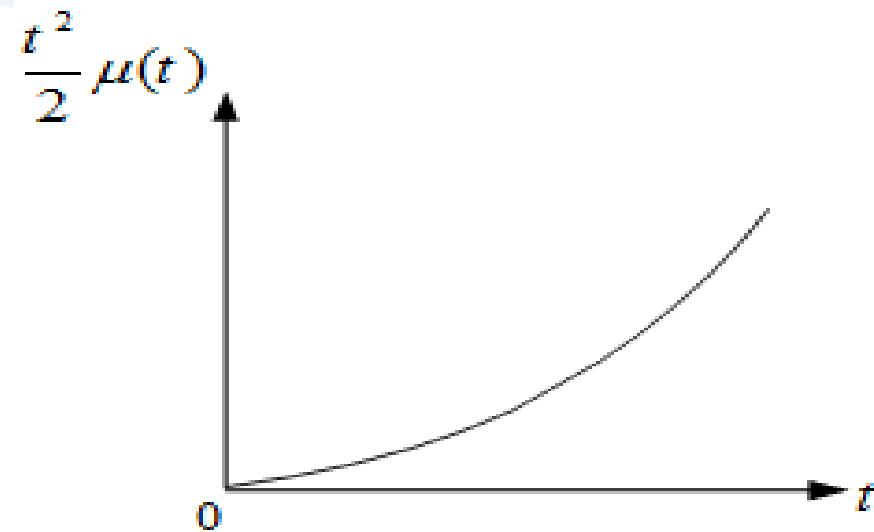
# دالة الخطوة



# دالة السرعة

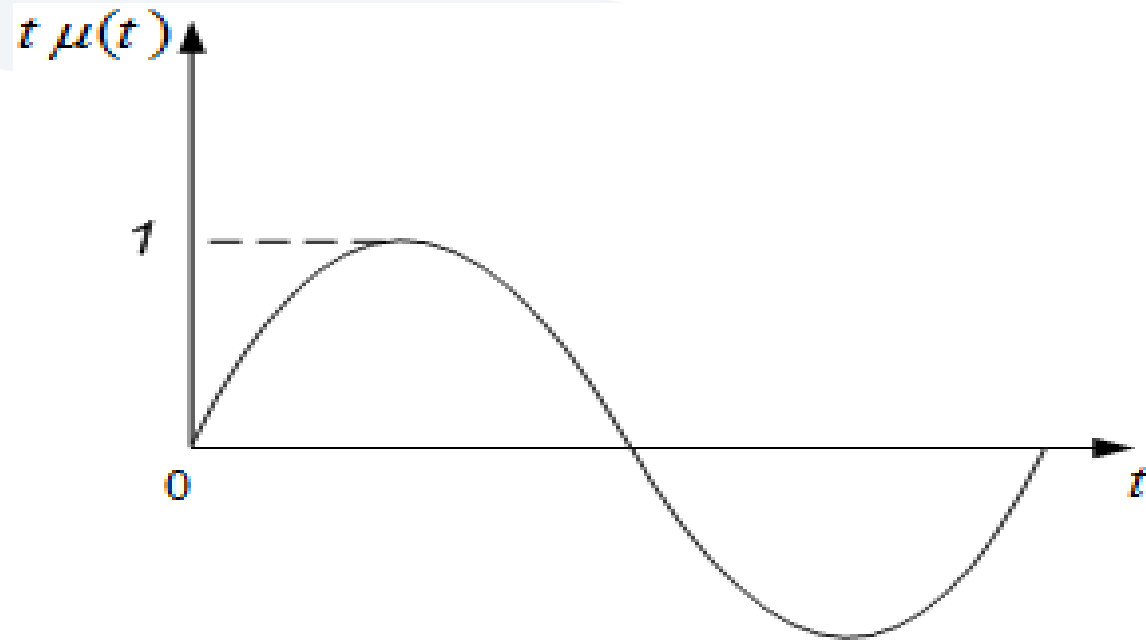


# دالة القطع المكافئ





# الدالة الجيبية



# Standard Test Signal

## إشارات الاختبار القياسية

- خواص الإشارات الفعلية التي يتعرض لها نظام التحكم هي:
- صدمة مفاجئة (يتم نمذجتها بواسطة دالة النبضة).
- تغير مفاجئ (يتم نمذجته بواسطة دالة الخطوة).
- تغير خطي مع الزمن (يتم نمذجته بواسطة دالة السرعة).
- تغير أسرع مع الزمن (دالة القطع المكافئ هي أسرع بمقدار درجة واحدة من دالة السرعة).
- يمكن بشكل كافٍ التحكم ومقارنة السلوك الديناميكي للنظام عند تطبيق إشارات الاختبار القياسية: دخل نبضة ودخل خطوة ودخل سرعة ودخل قطع مكافئ.



# الاستجابة الديناميكية

## Dynamic Response

ويتعلق هذا المقطع بالاستجابة الديناميكية للنظم الخطية الثابتة مع الزمن وذلك لإشارات الاضطراب وإشارات الاختبار القياسية. وسوف ندرس استجابة النظام من نموذج دالة انتقاله؛ لذلك نفترض أن النظام بشكل أولي Relaxed. بشكل أساسي هناك أربع خطوات لحساب  $y(t)$  من:

$$Y(s) = G(s)R(s)$$

- (1) إيجاد تحويل لابلاس للإشارة  $r(t)$  باستخدام خواص تحويل لابلاس أو الجداول.
- (2) حساب أقطاب  $G(s)R(s)$ .
- (3) نشر  $Y(s)$  إلى كسور جزئية.
- (4) الحصول على  $y(t)$  عن طريق إيجاد تحويل لابلاس العكسي للدالة  $Y(s)$  مستخدمين الجداول.



# مثال 1

$$G(s) = \frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{1}{s^2 + 3s + 2}$$

$$r(t) = 5\mu(t)$$

$$R(s) = \frac{5}{s}$$

$$Y(s) = \frac{1}{s^2 + 3s + 2} R(s) = \frac{1}{s^2 + 3s + 2} \left( \frac{5}{s} \right)$$

# مثال 1

$$Y(s) = \frac{5}{s(s+1)(s+2)} = \frac{A_1}{s} + \frac{A_2}{(s+1)} + \frac{A_3}{(s+2)}$$

$$A_1 = \lim_{s \rightarrow 0} \left[ (s) \frac{5}{s(s+1)(s+2)} \right] = \frac{5}{2}$$

$$A_2 = \lim_{s \rightarrow -1} \left[ (s+1) \frac{5}{s(s+1)(s+2)} \right] = -5$$

$$A_3 = \lim_{s \rightarrow -2} \left[ (s+2) \frac{5}{s(s+1)(s+2)} \right] = \frac{5}{2}$$

$$Y(s) = \frac{5/2}{s} - \frac{5}{s+1} + \frac{5/2}{s+2}$$

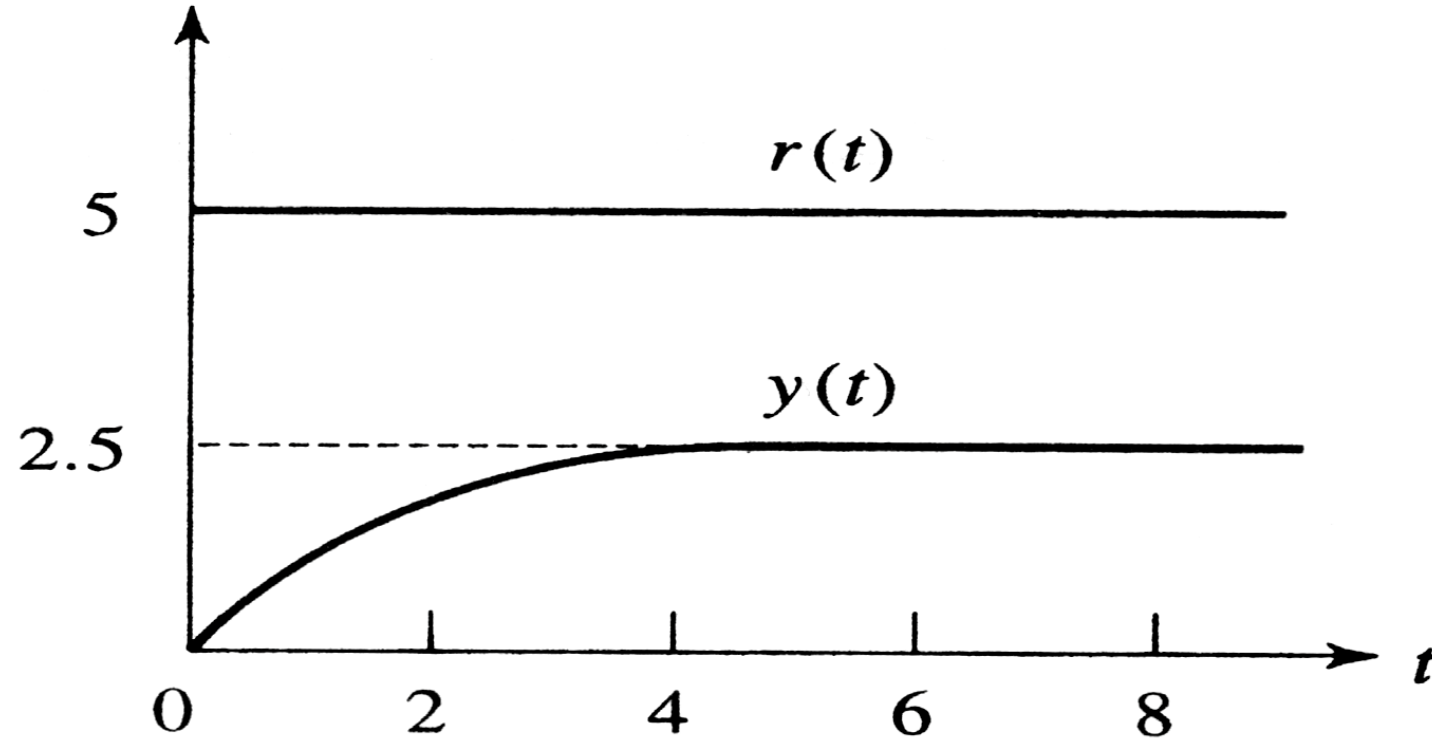
*Excitation pole*                      *System pole*

# مثال 1

$$y(t) = \left[ \underbrace{\frac{5}{2}}_{\text{Steady state response}} - \underbrace{5e^{-t} + \frac{5}{2}e^{-2t}}_{\text{Transient response}} \right] \mu(t)$$

$$\lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sY(s)$$

# مثال 1



# البارامترات المميزة لنماذج الدرجة الأولى والثانية

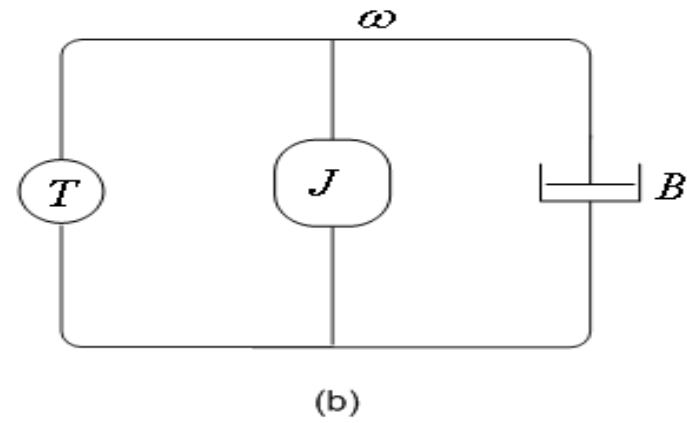
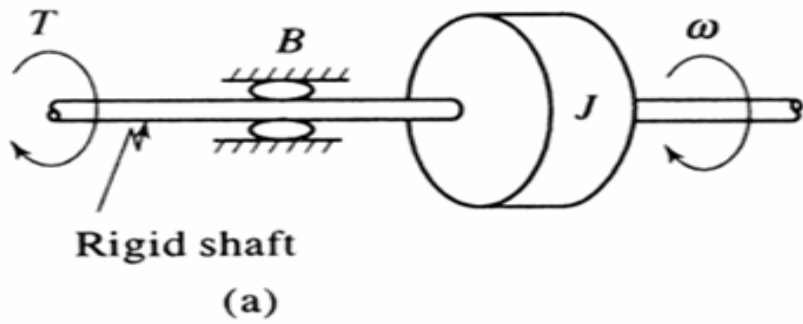
## Characteristic Parameters of First- and Second-order Models

First-Order Models نماذج الدرجة الأولى

Second-Order Models نماذج الدرجة الثانية







$$T(t) = J \frac{d\omega(t)}{dt} + B\omega(t)$$

# نماذج الدرجة الأولى

## First-Order Models

$$T(s) = Js \omega(s) + B \omega(s)$$

$$\omega(s) = \ell[\omega(t)]; \quad T(s) = \ell[T(t)]$$

$$G(s) = \frac{\omega(s)}{T(s)} = \frac{1}{Js + B} = \frac{1/J}{s + B/J}$$

$$s = -B/J$$

$$1/J$$

# نماذج الدرجة الأولى

## First-Order Models

$$G(s) = \frac{K}{\tau s + 1}$$

$$\tau = J/B, \quad \text{and} \quad K = 1/B$$

$$\frac{\omega(s)}{T(s)} = \frac{K}{\tau s + 1}$$

# نماذج الدرجة الأولى

## First-Order Models

$$T(t) = \mu(t) \Rightarrow T(s) = 1/s$$

$$\omega(s) = \frac{K}{s(\tau s + 1)} = K \left[ \frac{1}{s} - \frac{\tau}{\tau s + 1} \right]$$

$$\omega(t) = K(1 - e^{-t/\tau}); \quad t \geq 0$$

$$\frac{d}{dt}(-Ke^{-t/\tau}) \Big|_{t=0} = \frac{K}{\tau} e^{-t/\tau} \Big|_{t=0} = \frac{K}{\tau}$$



# نماذج الدرجة الأولى

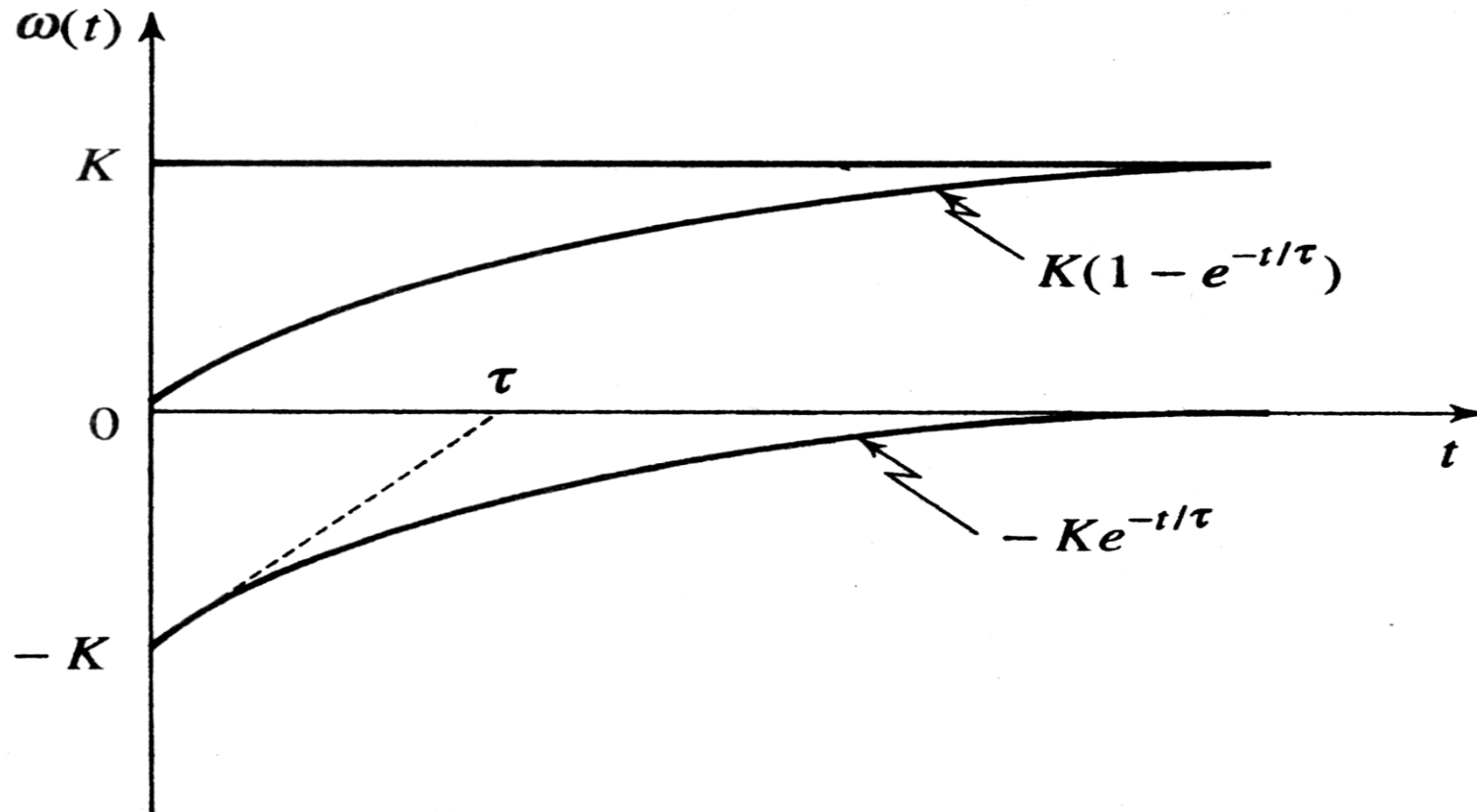
## First-Order Models

$$\lim_{t \rightarrow \infty} \omega(t) = K$$



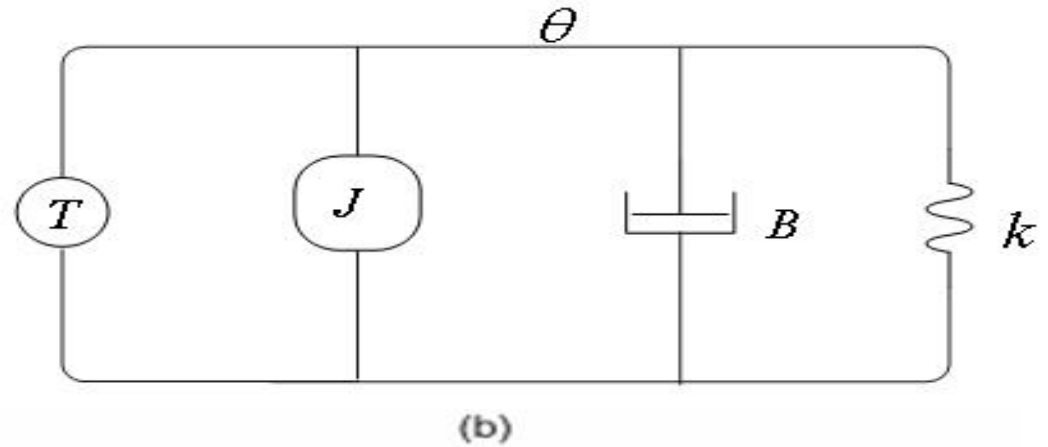
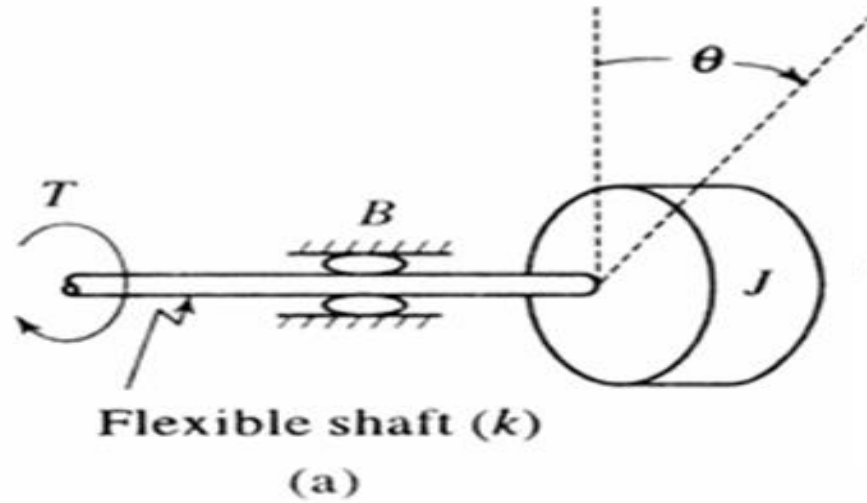
# نماذج الدرجة الأولى

## First-Order Models



# نماذج الدرجة الثانية

## Second-Order Models



# نماذج الدرجة الثانية

## Second-Order Models

$$T(t) = J \frac{d^2 \theta(t)}{dt^2} + B \frac{d\theta(t)}{dt} + k \theta(t)$$

$$T(s) = Js^2 \theta(s) + Bs \theta(s) + k \theta(s)$$

$$\theta(s) = \ell[\theta(t)]; \quad T(s) = \ell[T(t)]$$

$$G(s) = \frac{\theta(s)}{T(s)} = \frac{1}{Js^2 + Bs + k} = \frac{1/J}{s^2 + \frac{B}{J}s + \frac{k}{J}}$$



# نماذج الدرجة الثانية

## Second-Order Models

$$G(s) = \frac{K}{\frac{1}{\omega_n^2} s^2 + \frac{2\zeta}{\omega_n} s + 1}$$

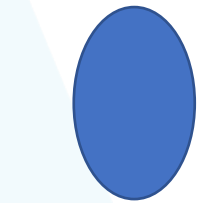
$$G(s) = \frac{1/k}{\frac{J}{k} s^2 + \frac{B}{k} s + 1}$$

$$K = \frac{1}{k}, \quad \omega_n = \sqrt{\frac{k}{J}}, \quad \zeta = \frac{1}{2} \frac{B}{\sqrt{kJ}}$$

$$\frac{\theta(s)}{T(s)} = \frac{K \omega_n^2}{s^2 + 2\zeta \omega_n s + \omega_n^2}$$

$$\frac{\theta(s)}{T(s)} = \frac{1/J}{s^2 + \frac{B}{J} s + \frac{k}{J}}$$

سنجد فيما يلي الاستجابة الزمنية لإشارة قفزة (خطوة)، ومن خصائص الاستجابة الزمنية تتضح المعاني الفيزيائية للبارامترات  $K$ ،  $\omega_n$ ،  $\zeta$ .  
تقود البارامترات الفيزيائية للنظام الميكانيكي  $k$ ،  $B$ ،  $J$  إلى أربع حالات كما يلي:



# نماذج الدرجة الثانية

## Second-Order Models

1- النظام غير المتخامد (Undamped System) ( $\zeta = 0$ ).

2- النظام المتخامد (Damped System) ( $0 < \zeta < 1$ ).

3- النظم المتخامدة بشكل حرج (Critically Damped System) ( $\zeta = 1$ ).

4- نظم بتخامد زائد (Overdamped System) ( $\zeta > 1$ ):



# النظام غير المتخامد

## Undamped System

$$\mathbf{B} = \mathbf{0} \Rightarrow \zeta = 0$$

$$\frac{\theta(s)}{T(s)} = \frac{1/J}{s^2 + k/J} = \frac{K \omega_n^2}{s^2 + \omega_n^2}$$

$$T(t) = \mu(t) \Rightarrow T(s) = 1/s$$

$$\theta(s) = \frac{K \omega_n^2}{s(s^2 + \omega_n^2)} = K \left[ \frac{1}{s} - \frac{s}{s^2 + \omega_n^2} \right]$$

⇓

$$\theta(t) = K(1 - \cos \omega_n t); \quad t \geq 0$$

$$\lim_{t \rightarrow \infty} \theta(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s \theta(s) = K$$



# النظام المتخامد

## Damped System

$$\frac{k}{J} > \left( \frac{B}{2J} \right)^2$$

$$T(t) = \mu(t) \Rightarrow T(s) = 1/s$$

$$\begin{aligned} \theta(s) &= \frac{K \omega_n^2}{s(s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2)} \\ &= K \left[ \frac{1}{s} - \frac{s + \zeta\omega_n}{(s + \zeta\omega_n)^2 + \omega_d^2} - \frac{\zeta\omega_n}{(s + \zeta\omega_n)^2 + \omega_d^2} \right] \end{aligned}$$

# النظام المتخامد

## Damped System

$$\omega_d = \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2}$$

$$\theta(t) = K \left[ 1 - e^{-\zeta\omega_n t} \left( \cos \omega_d t + \frac{\zeta}{\sqrt{1 - \zeta^2}} \sin \omega_d t \right) \right]$$

$$= K \left[ 1 - \frac{e^{-\zeta\omega_n t}}{\sqrt{1 - \zeta^2}} \sin \left( \omega_d t + \tan^{-1} \frac{\sqrt{1 - \zeta^2}}{\zeta} \right) \right]; \quad t \geq 0$$

# النظام المتخامد

## Damped System

$$\theta(t) = K \left[ 1 - \frac{e^{-\zeta\omega_n t}}{\sqrt{1-\zeta^2}} \sin \left( \omega_d t + \tan^{-1} \frac{\sqrt{1-\zeta^2}}{\zeta} \right) \right]$$

$$K \left[ 1 \pm \frac{e^{-\zeta\omega_n t}}{\sqrt{1-\zeta^2}} \right]$$

$$\tau = \frac{1}{\zeta\omega_n}$$

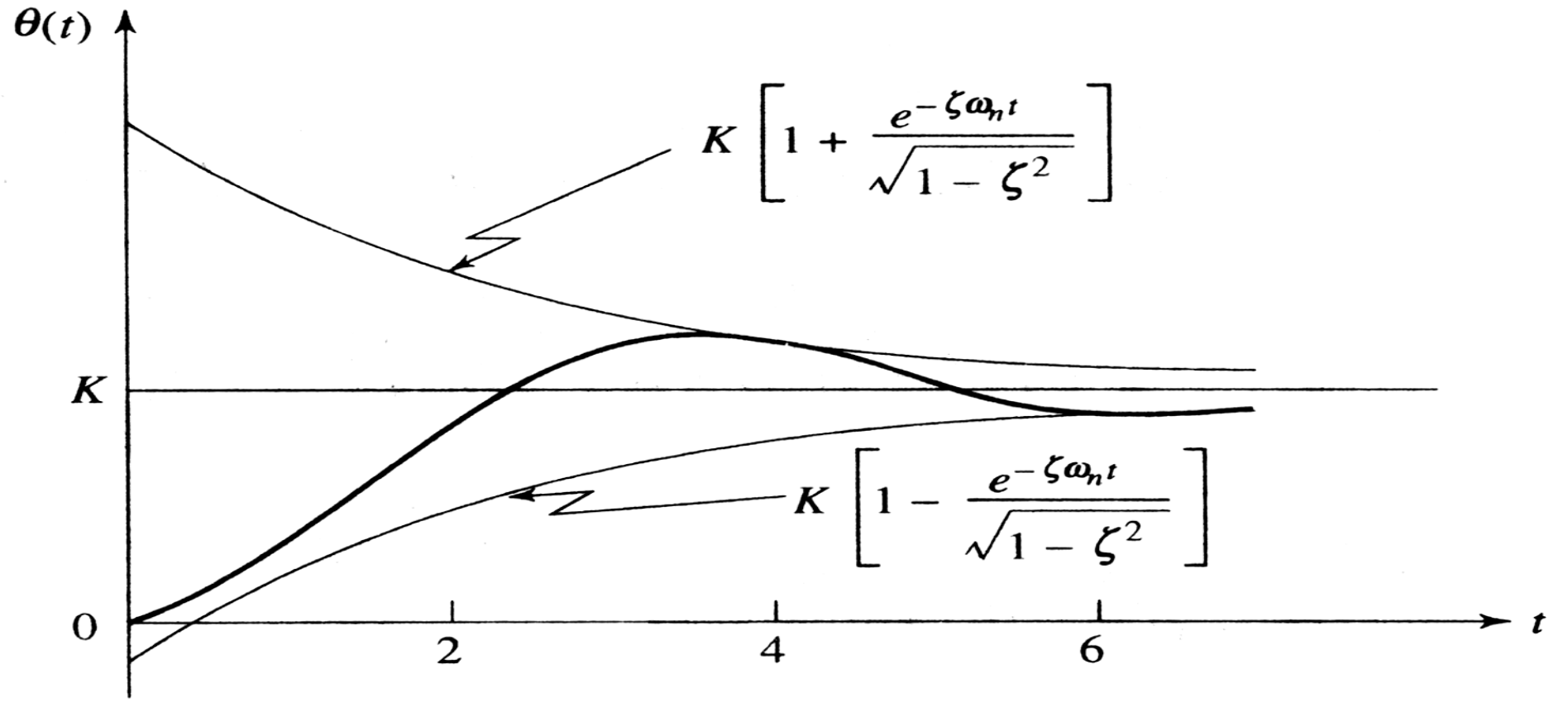
$$\lim_{t \rightarrow \infty} \theta(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s \theta(s) = K$$

وإنّ قيمة الحالة الثابتة لاستجابة النظام لدخل خطوة واحدة هي  $K$  وهذا البارامتر هو ربح النظام system gain الذي يعطينا التغير في متغير الخرج عند الحالة الثابتة استجابةً لتغير واحد في متغير الدخل.



$e^{-at} \sin \omega t$	$\frac{\omega}{(s+a)^2 + \omega^2}$
$e^{-at} \cos \omega t$	$\frac{s+a}{(s+a)^2 + \omega^2}$
$\frac{\omega_n}{\sqrt{1-\zeta^2}} e^{-\zeta\omega_n t} \sin(\omega_n \sqrt{1-\zeta^2} t)$ ( $0 < \zeta < 1$ )	$\frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$
$-\frac{1}{\sqrt{1-\zeta^2}} e^{-\zeta\omega_n t} \sin(\omega_n \sqrt{1-\zeta^2} t - \phi)$ $\phi = \tan^{-1} \frac{\sqrt{1-\zeta^2}}{\zeta}$ ( $0 < \zeta < 1, 0 < \phi < \pi/2$ )	$\frac{s}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$
$1 - \frac{1}{\sqrt{1-\zeta^2}} e^{-\zeta\omega_n t} \sin(\omega_n \sqrt{1-\zeta^2} t - \phi)$ $\phi = \tan^{-1} \frac{\sqrt{1-\zeta^2}}{\zeta}$ ( $0 < \zeta < 1, 0 < \phi < \pi/2$ )	$\frac{\omega_n^2}{s(s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2)}$







# النظم المتخامدة بشكل حرج Critically Damped System

$$\frac{k}{J} = \left( \frac{B}{2J} \right)^2$$

$$T(t) = \mu(t) \Rightarrow T(s) = 1/s$$

$$\theta(s) = \frac{K \omega_n^2}{s (s^2 + 2\omega_n s + \omega_n^2)} = K \left[ \frac{1}{s} - \frac{\omega_n}{(s + \omega_n)^2} - \frac{1}{s + \omega_n} \right]$$

⇓

$$\theta(t) = K \left[ 1 - e^{-\omega_n t} - \omega_n t e^{-\omega_n t} \right]; \quad t \geq 0$$

$$\lim_{t \rightarrow \infty} \theta(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s \theta(s) = K$$

# النظم المتخامدة بشكل حرج Critically Damped System

$$\frac{1}{(n-1)!} t^{n-1} e^{-\alpha t}, \quad n = 1, 2, 3, \dots$$

$$\frac{1}{(s + \alpha)^n}$$



# نظم بتخامد زائد

## Overdamped System

$$\begin{aligned}\theta(s) &= \frac{K \omega_n^2}{s (s^2 + 2\omega_n s + \omega_n^2)} \\ &= \frac{K \omega_n^2}{s (s + \zeta\omega_n + \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1})(s + \zeta\omega_n - \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1})} \\ &= K \left[ \frac{1}{s} + \frac{1}{2\sqrt{\zeta^2 - 1}(\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1})} \left( \frac{1}{s + \zeta\omega_n + \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1}} \right) \right. \\ &\quad \left. - \frac{1}{2\sqrt{\zeta^2 - 1}(\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1})} \left( \frac{1}{s + \zeta\omega_n - \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1}} \right) \right]\end{aligned}$$

$$\frac{k}{J} < \left( \frac{B}{2J} \right)^2$$



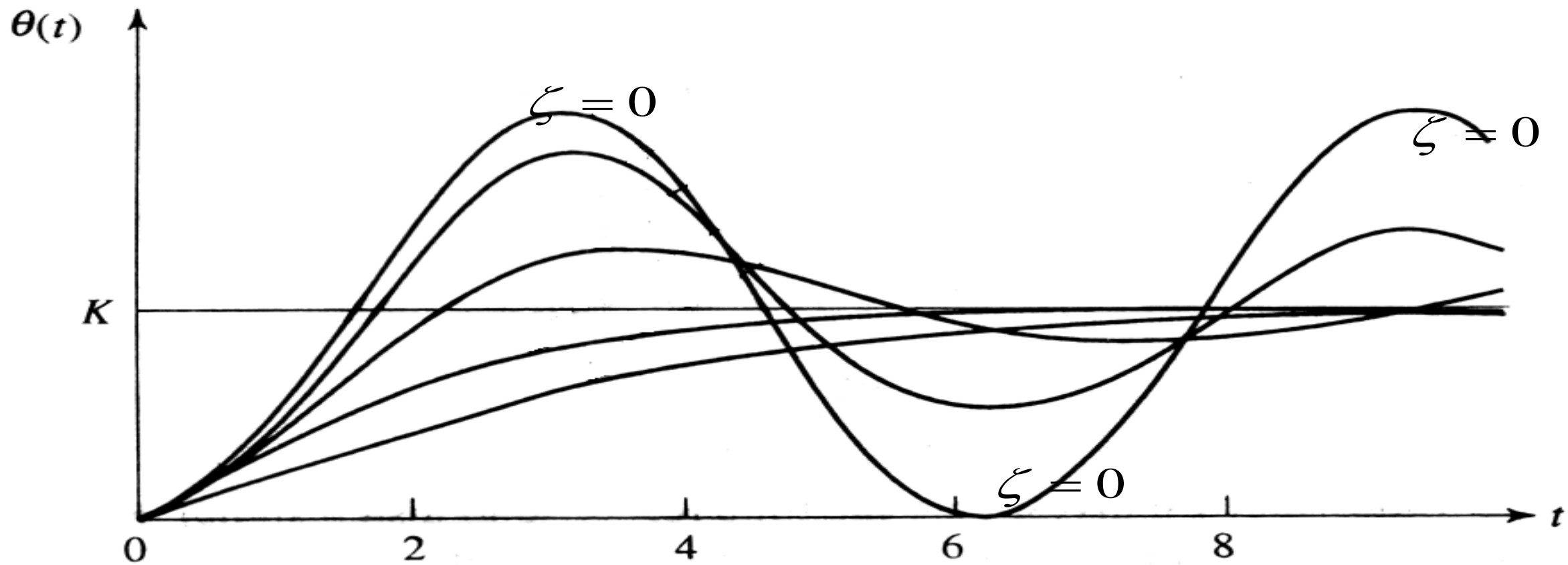
# نظم بتخامد زائد

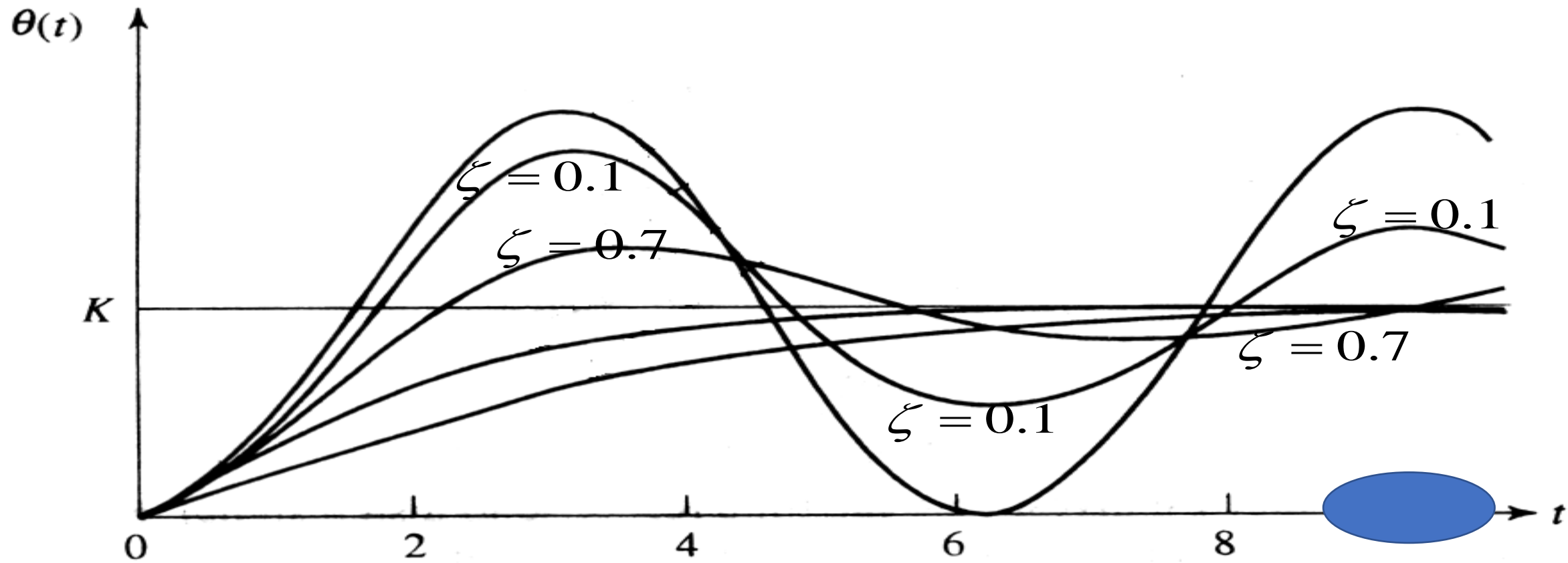
## Overdamped System

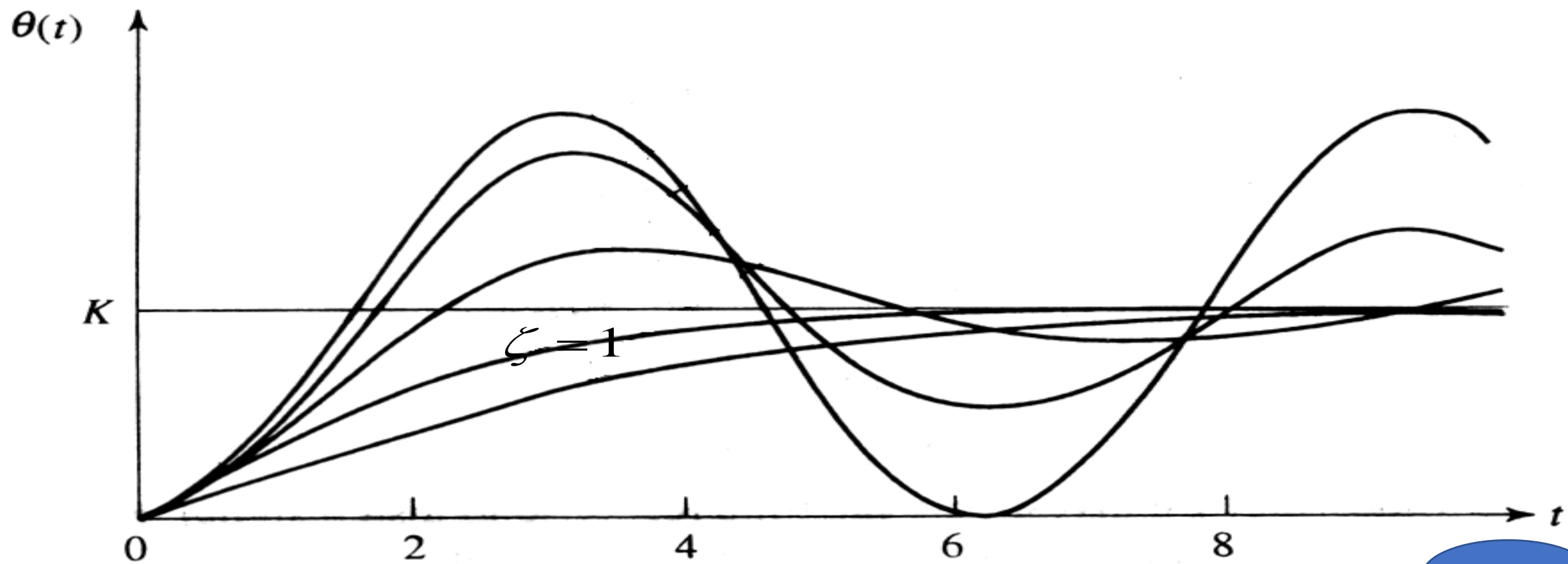
$$\theta(t) = K \left[ 1 + \frac{1}{2\sqrt{\zeta^2 - 1} (\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1})} e^{-(\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1})\omega_n t} - \frac{1}{2\sqrt{\zeta^2 - 1} (\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1})} e^{-(\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1})\omega_n t} \right]; \quad t \geq 0$$

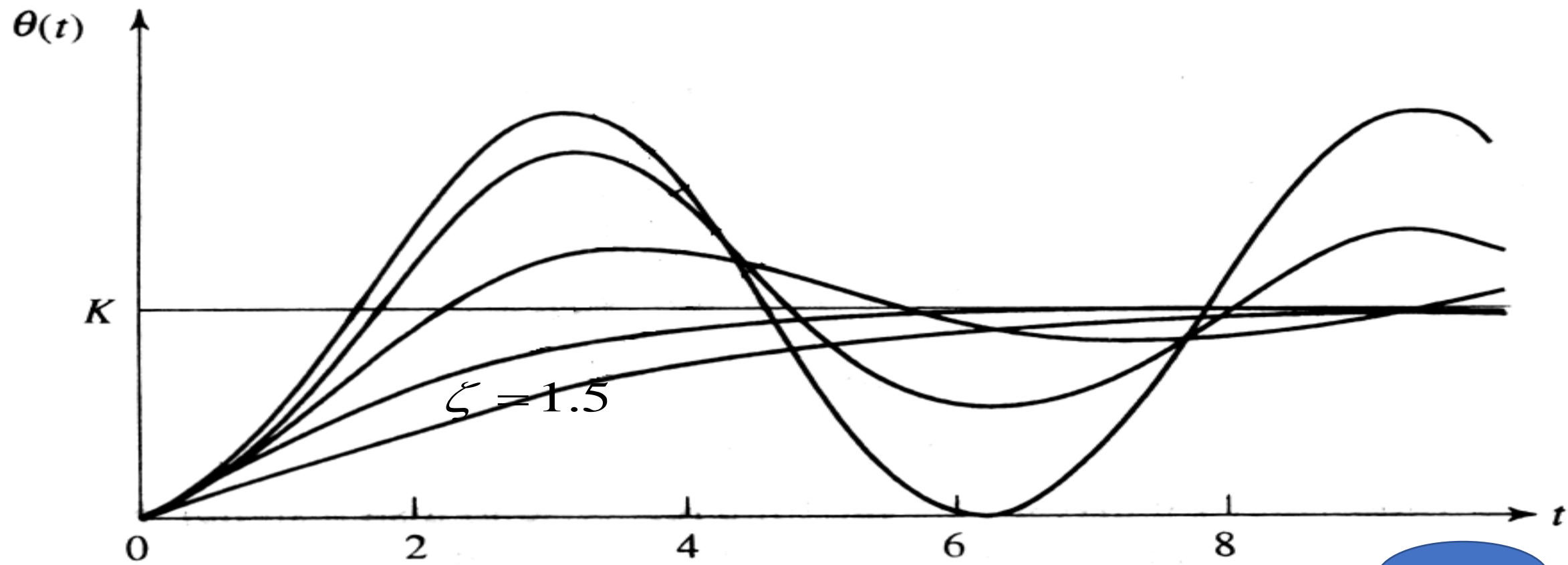
$$\lim_{t \rightarrow \infty} \theta(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s \theta(s) = K$$





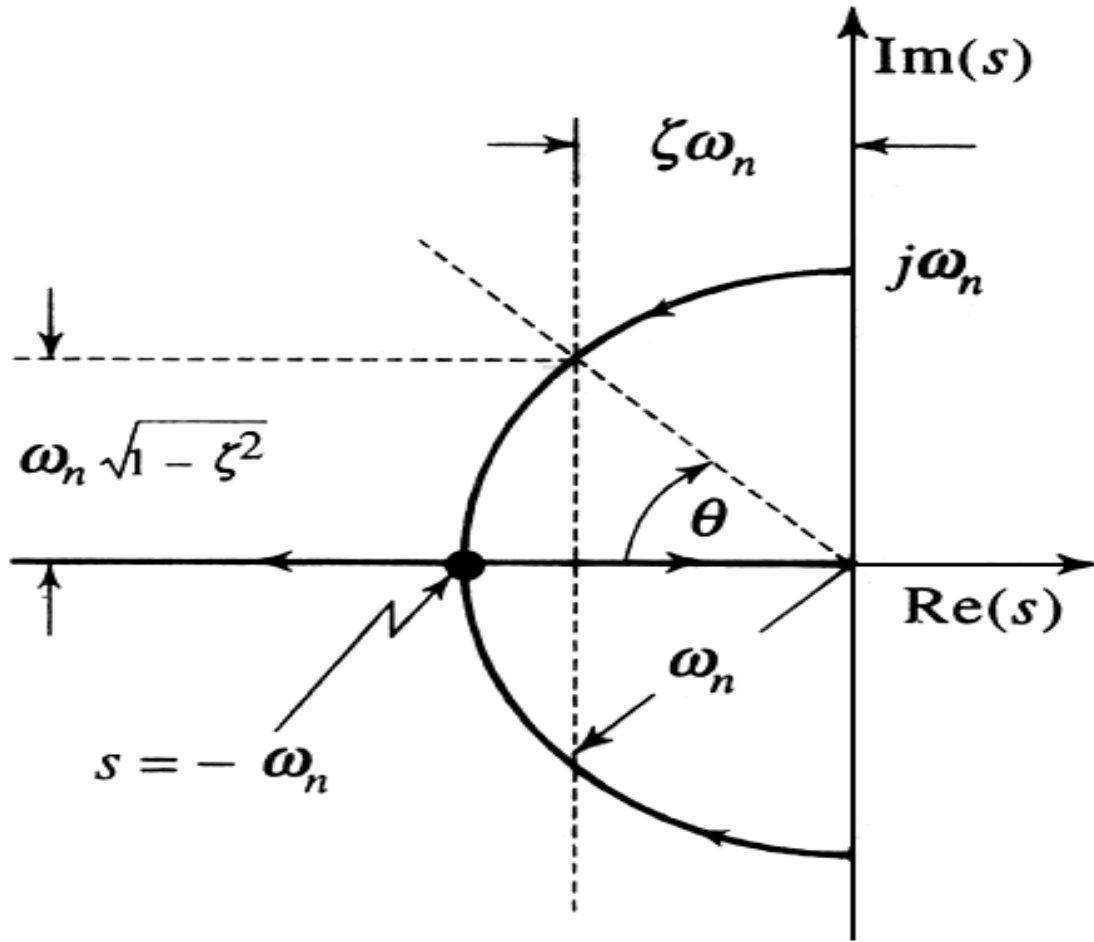




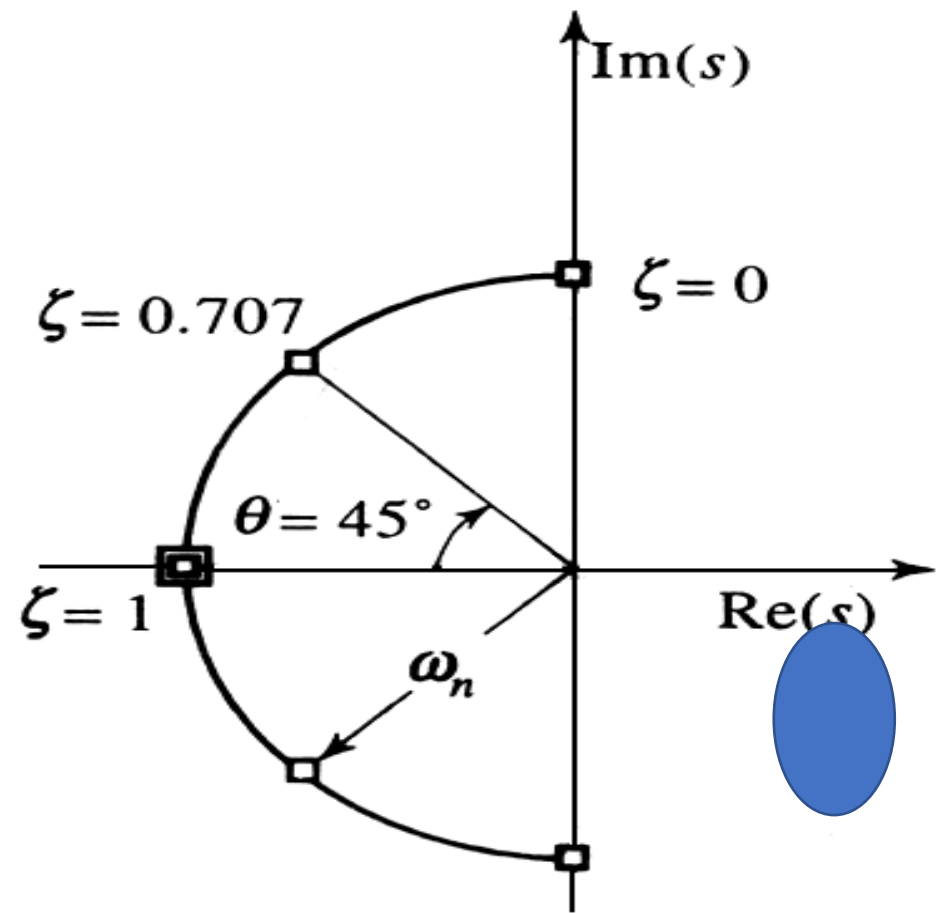




$$s_{1,2} = -\zeta \omega_n \pm \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1}$$



(a)



(b)

$$\begin{aligned}
\frac{K \omega_n^2}{(s+a)(s+b)} &= \frac{K \omega_n^2}{\left(s + \zeta \omega_n + \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1}\right) \left(s + \zeta \omega_n - \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1}\right)} \\
&= \left[ \frac{1}{2\sqrt{\zeta^2 - 1} \left(\zeta + \sqrt{\zeta^2 - 1}\right)} \left( \frac{1}{s + \zeta \omega_n + \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1}} \right) \right. \\
&\quad \left. - \frac{1}{2\sqrt{\zeta^2 - 1} \left(\zeta - \sqrt{\zeta^2 - 1}\right)} \left( \frac{1}{s + \zeta \omega_n - \omega_n \sqrt{\zeta^2 - 1}} \right) \right] \\
&= A \frac{1}{s+a} + B \frac{1}{s+b}
\end{aligned}$$

