



دانشگاه سمنان

Semnan University  
Faculty of Mechanical Engineering

دانشکده مهندسی مکانیک

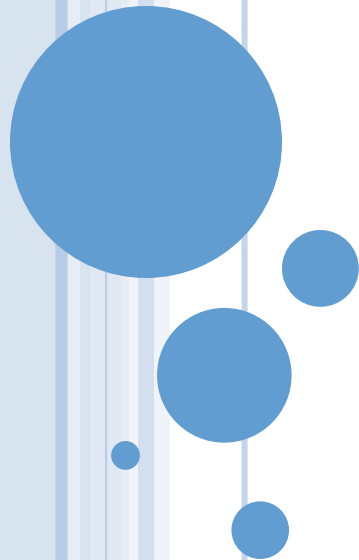


دانشکده مهندسی مکانیک

درس کنترل اتوماتیک

**AUTOMATIC CONTROL**

مقدمه ای بر سیستم های کنترل



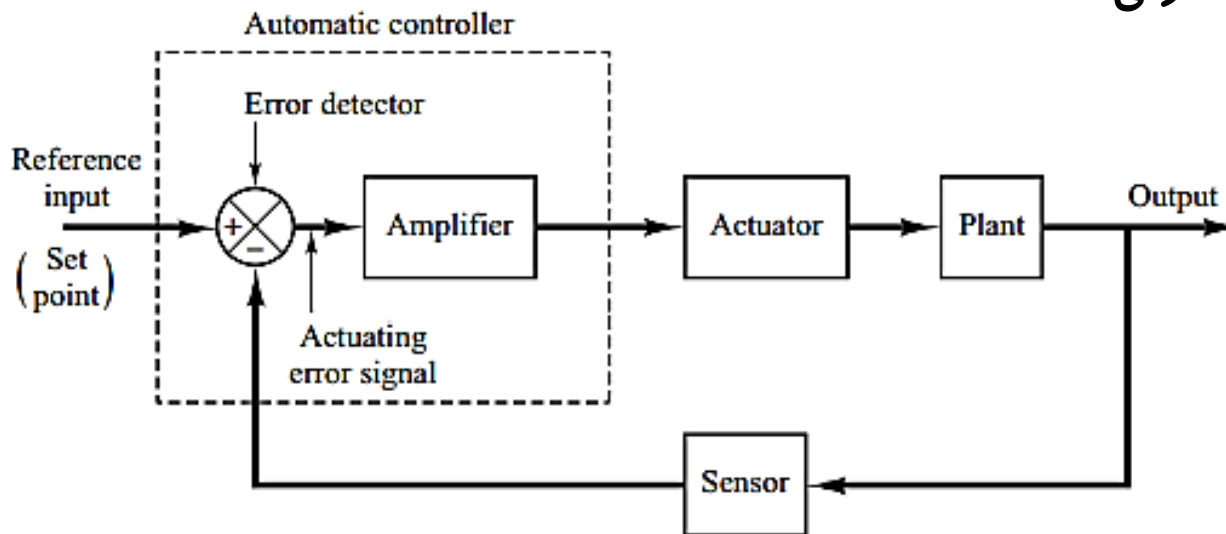
فهرست مطالب □

- ❖ مقدمه ای بر سیستم های کنترل
- ❖ مدلسازی و نمایش سیستم های دینامیکی و کنترلی
- ❖ پایداری سیستم های کنترلی
- ❖ روش مکان هندسی ریشه ها
- ❖ تحلیل پاسخ گذرا و ماندگار سیستم های کنترلی
- ❖ روش های تحلیل پاسخ فرکانسی
- ❖ طراحی سیستم های کنترل ←

## انواع کنترلر

□ اهداف طراحی سیستم کنترلی

❖ ساختار سیستم کنترلی



❖ عوامل تاثیر گذار در انتخاب سیستم کنترل

✓ ماهیت سیستم (مکانیکی، الکتریکی، هیدرولیکی، نیوماتیکی و ...) و شرایط کاری

✓ ایمنی، هزینه، در دسترس بودن، قابلیت اطمینان، دقت، عمر، وزن، اندازه

## انواع کنترلر

□ اهداف طراحی سیستم کنترلی

❖ پایدارسازی، کاهش خطا، بهبود عملکرد

□ روش های طراحی سیستم های کنترلی

❖ روش های تجربی، روش های تحلیلی، روش مکان هندسی، روش دیاگرام بود و نایکوئیست

□ انواع کنترلر

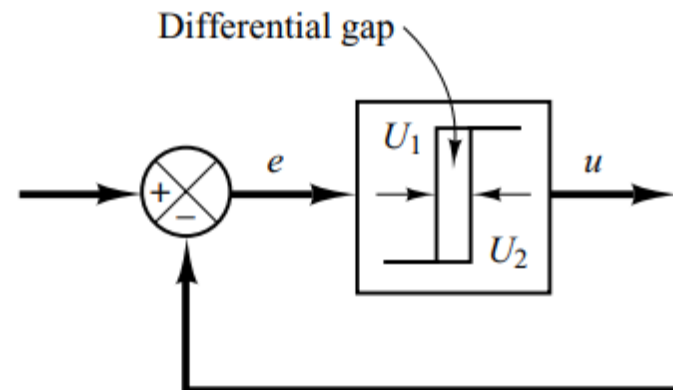
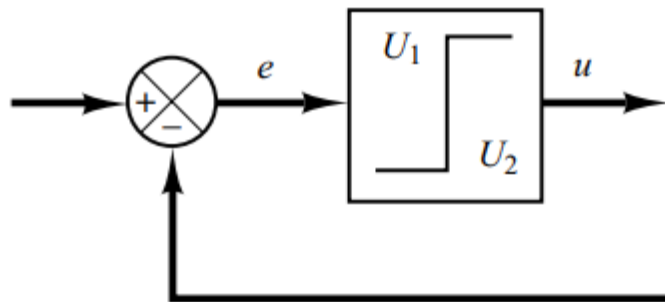
❖ کنترلر دو وضعیتی (روشن - خاموش)

❖ کنترلرهای تناسبی، مشتقی و انتگرالی

❖ کنترلرهای پیشفاز و پسفاز

## انواع کنترلر

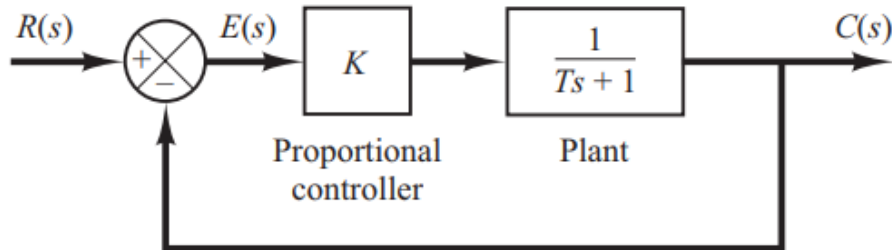
- کنترلر دو وضعیتی (روشن - خاموش (On-Off))
  - ❖ قطع و وصل کردن سیگنال کنترلی با توجه به مرز خطا
  - ❖ امکان تعریف کردن بازه همپوشانی
  - ❖ مناسب برای سیستم های کنترلی ساده



## انواع کنترلر

## □ کنترلر تناسبی (P)

❖ سیگنال کنترلی متناسب با مقدار خطا

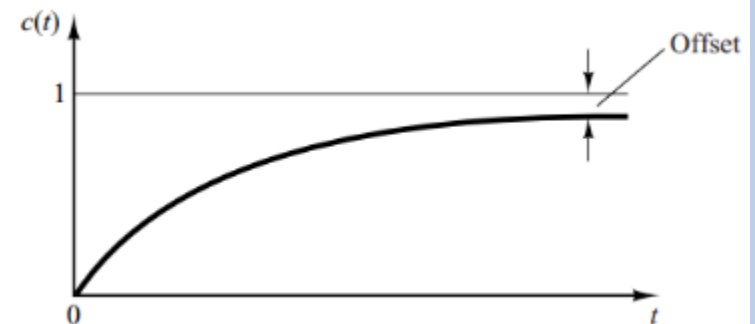


$$u(t) = K_p e(t) \quad \Rightarrow \quad \frac{U(s)}{E(s)} = K_p$$

✓ این کنترلر برای سیستم مرتبه یک در دنبال کردن تابع پله خطا دارد.

$$\frac{E(s)}{R(s)} = \frac{R(s) - C(s)}{R(s)} = 1 - \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{1}{1 + G(s)}$$

$$\rightarrow e_{ss} = \lim_{t \rightarrow \infty} e(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sE(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{Ts + 1}{Ts + 1 + K} = \frac{1}{K + 1}$$



## انواع کنترلر

□ کنترلر تناسبی انتگرالی (PI)

$$\frac{du(t)}{dt} = K_i e(t) \rightarrow u(t) = K_i \int_0^t e(t) dt \rightarrow \frac{U(s)}{E(s)} = \frac{K_i}{s}$$

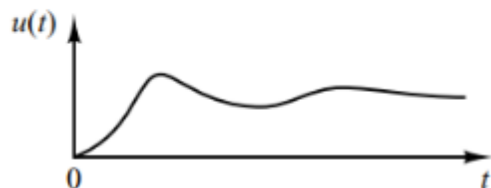
❖ عامل انتگرال گیر خطا در کنترلر

- ✓ در صورت در نظر نگرفتن عامل تناسبی، در وضعیت خطای صفر ورودی کنترلی خواهیم داشت (نامطلوب)
- ✓ افزودن انتگرال گیر موجب حذف آفست پاسخ در حالت ورودی پله می شود.
- ✓ ممکن است سیستم نوسانی شود که نامطلوب است.



❖ کنترلر PI

$$u(t) = K_p e(t) + \frac{K_p}{T_i} \int_0^t e(t) dt$$

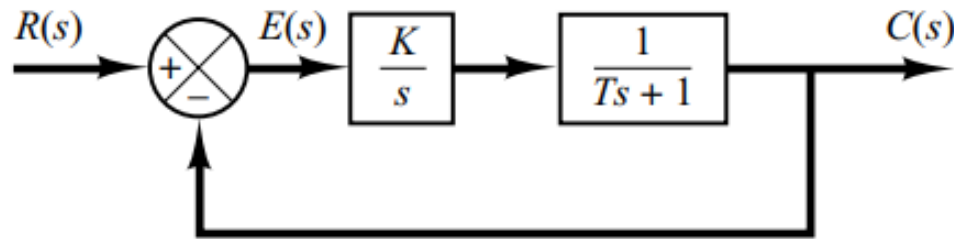


$$\rightarrow \frac{U(s)}{E(s)} = K_p \left( 1 + \frac{1}{T_i s} \right)$$

## انواع کنترلر

□ اعمال کنترلر PI بر روی سیستم مرتبه ۱

✓ خطای حالت ماندگار برابر صفر می شود.



$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{K}{s(Ts + 1) + K}$$

$$\frac{E(s)}{R(s)} = \frac{R(s) - C(s)}{R(s)} = \frac{s(Ts + 1)}{s(Ts + 1) + K}$$

$$\rightarrow e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} sE(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s^2(Ts + 1)}{Ts^2 + s + K} \frac{1}{s} = 0$$



## انواع کنترلر

□ کنترلر تناسبی مشتقی (PD)

❖ اضافه کردن اثر تغییرات خطا بر روی ورودی کنترلی

$$u(t) = K_p e(t) + K_p T_d \frac{de(t)}{dt} \quad \rightarrow \quad \frac{U(s)}{E(s)} = K_p(1 + T_d s)$$

✓ کنترلر مشتقی هرگز به تنهایی مورد استفاده قرار نمی گیرد.

❖ افزایش حساسیت کنترلر

❖ قابلیت مقابله با خطا قبل از افزایش چشمگیر آن

❖ افزایش پایداری سیستم

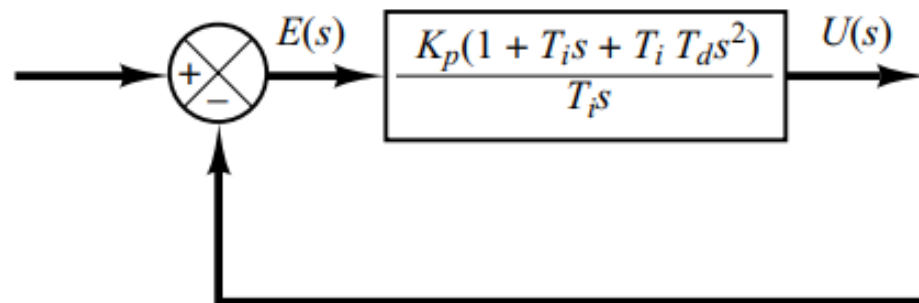
❖ افزایش میرایی سیستم و امکان اعمال ضریب بهره کنترلی بالاتر (کاهش خطای ماندگار)

## انواع کنترلر

□ کنترلر تناسبی انتگرالی مشتقی (PID)

❖ ترکیب سه عامل تناسبی، مشتقی و انتگرالی

$$u(t) = K_p e(t) + \frac{K_p}{T_i} \int_0^t e(t) dt + K_p T_d \frac{de(t)}{dt} \quad \rightarrow \quad \frac{U(s)}{E(s)} = K_p \left( 1 + \frac{1}{T_i s} + T_d s \right)$$



## انواع کنترلر

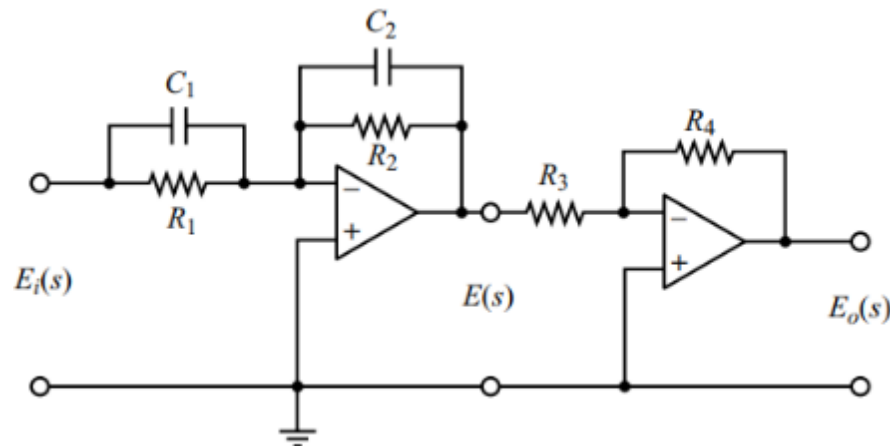
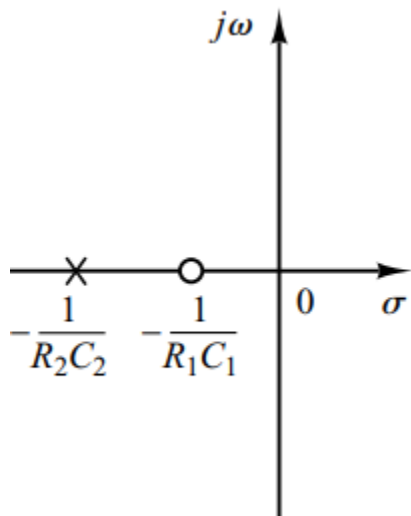
□ کنترلر پیشفاز (Lead)

❖ تابع تبدیل

$$G_c(s) = K_c \alpha \frac{Ts + 1}{\alpha Ts + 1} = K_c \frac{s + \frac{1}{T}}{s + \frac{1}{\alpha T}} \quad (0 < \alpha < 1)$$

✓ کنترلر پیشفاز از ترکیب یک صفر و قطب ایجاد شده که صفر به محور موهومی نزدیک تر است.

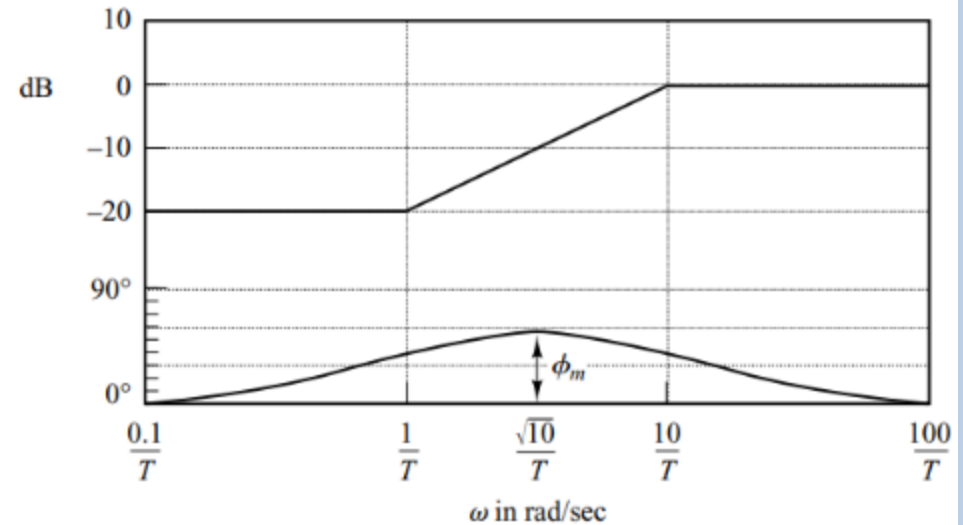
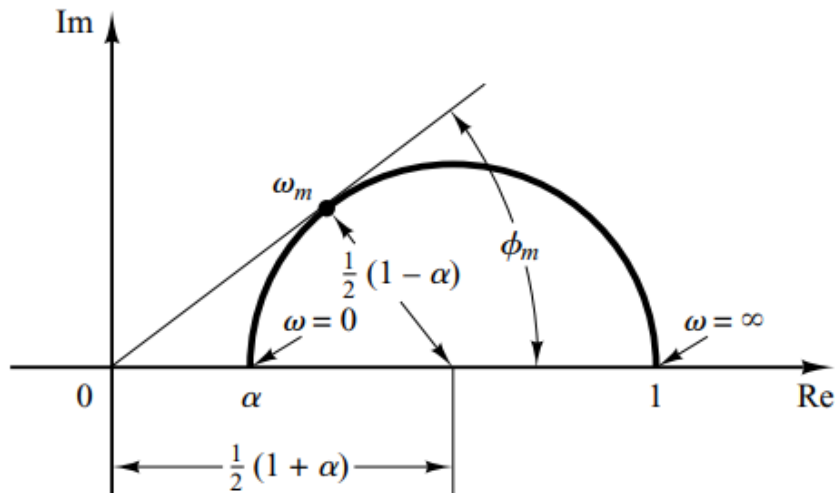
❖ مدار الکتریکی معادل کنترلر پیشفاز



## انواع کنترلر

□ کنترلر پیشفاز (Lead)

❖ دیاگرام بود و نایکوئیست کنترلر پیشفاز



## انواع کنترلر

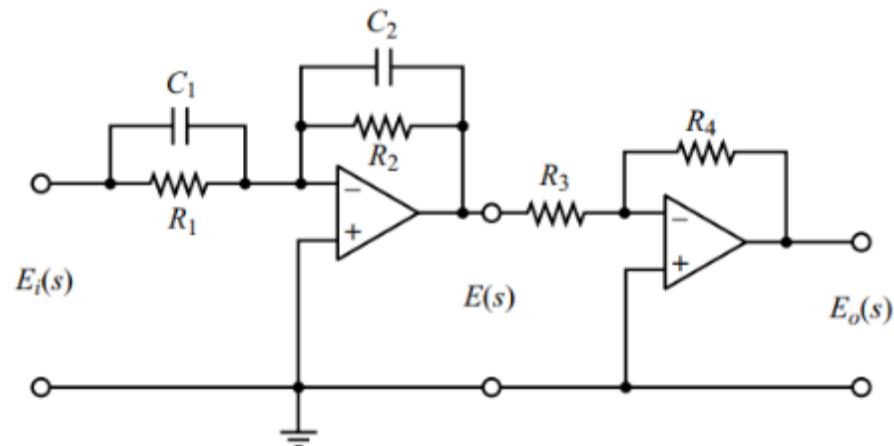
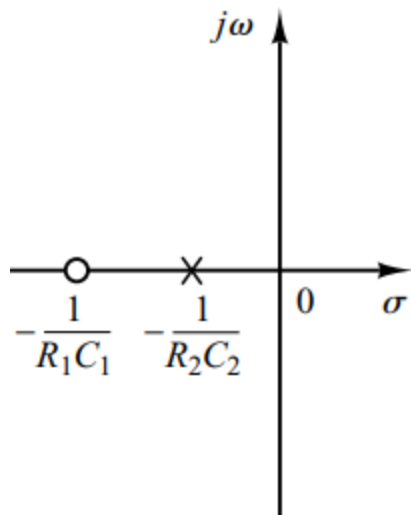
□ کنترلر پسفاز (Lag)

❖ تابع تبدیل

$$G_c(s) = K_c \beta \frac{Ts + 1}{\beta Ts + 1} = K_c \frac{s + \frac{1}{T}}{s + \frac{1}{\beta T}} \quad (\beta > 1)$$

✓ کنترلر پسفاز از ترکیب یک صفر و قطب ایجاد شده که قطب به محور موهومی نزدیک تر است.

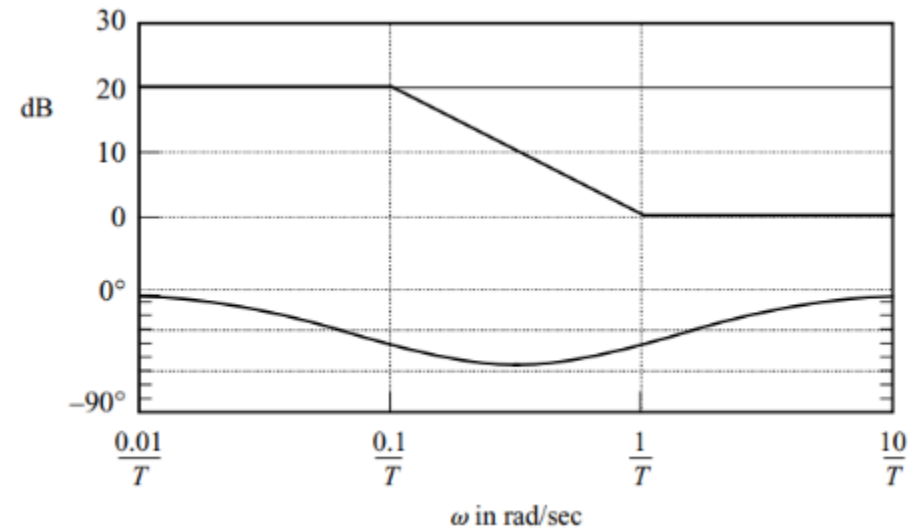
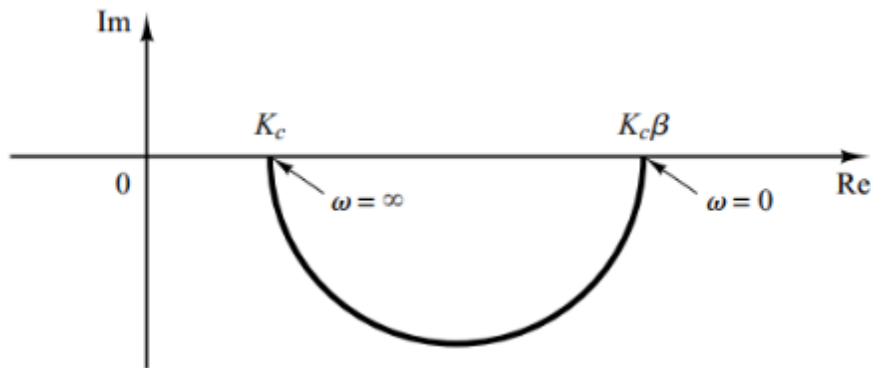
❖ مدار الکتریکی معادل کنترلر پسفاز



## انواع کنترلر

□ کنترلر پسفاز (Lag)

❖ دیاگرام بود و نایکوئیست کنترلر پسفاز



## انواع کنترلر

$$G_c(s) = K_c \left( \frac{s + \frac{1}{T_1}}{s + \frac{\gamma}{T_1}} \right) \left( \frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\beta T_2}} \right)$$

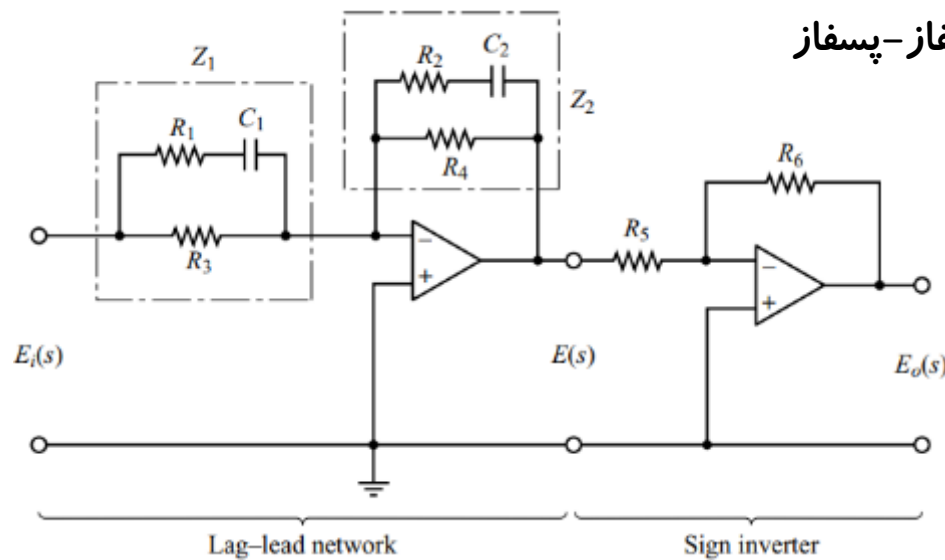
$$\gamma > 1 \text{ and } \beta > 1$$

□ کنترلر پیشفاز-پسفاز (Lead-Lag)

❖ تابع تبدیل

✓ کنترلر پیشفاز-پسفاز از ترکیب یک کنترلر پیشفاز و یک کنترلر پسفاز تشکیل شده است.

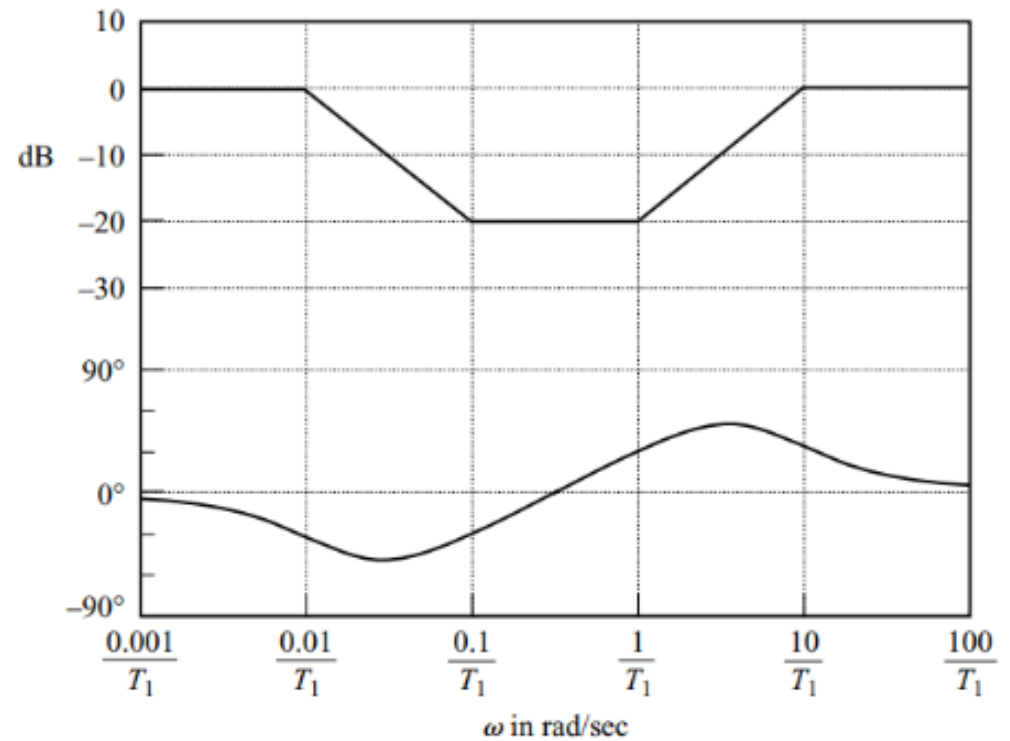
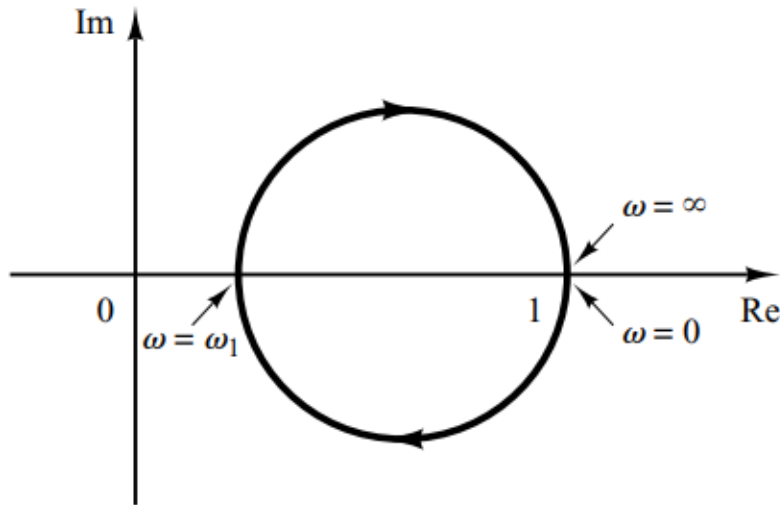
❖ مدار الکتریکی معادل کنترلر پیشفاز-پسفاز



## انواع کنترلر

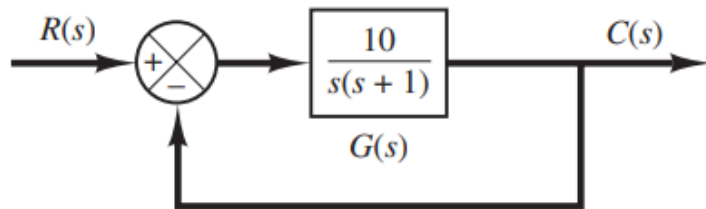
□ کنترلر پیشفاز-پسفاز (Lead-Lag)

❖ دیاگرام بود و نایکوئیست کنترلر پیشفاز-پسفاز





## انواع کنترلر



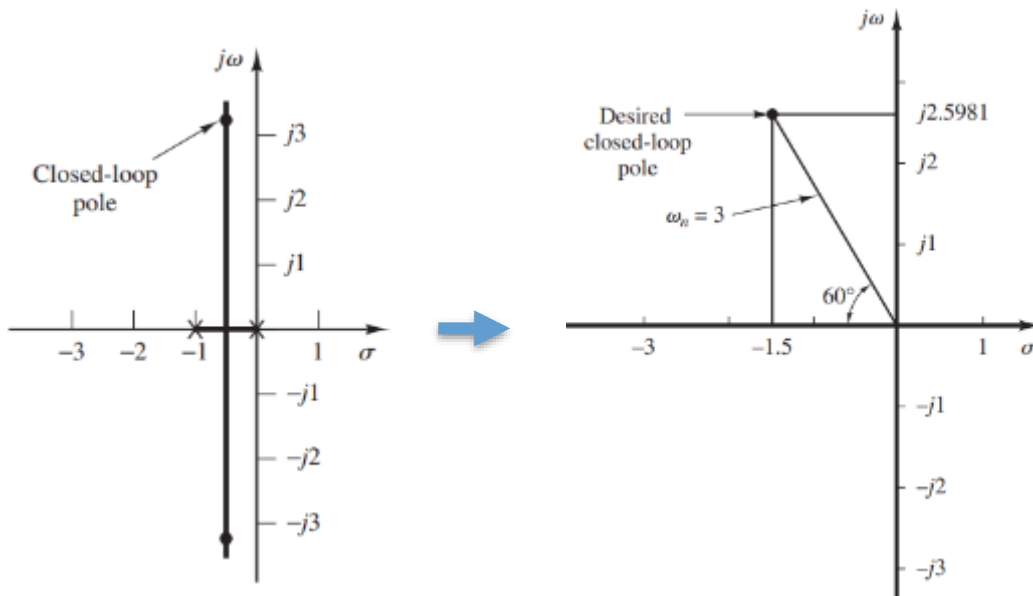
□ طراحی کنترلر با استفاده از مکان هندسی

❖ تعیین قطب های اولیه و مطلوب

❖ اضافه کردن صفر و قطب به مکان هندسی

❖ تعیین مکان هندسی جدید

❖ محاسبه مشخصات کنترلر



✓ مکان هندسی قطب های مدار بسته اولیه

$$s = -1.5 \pm j2.5981$$

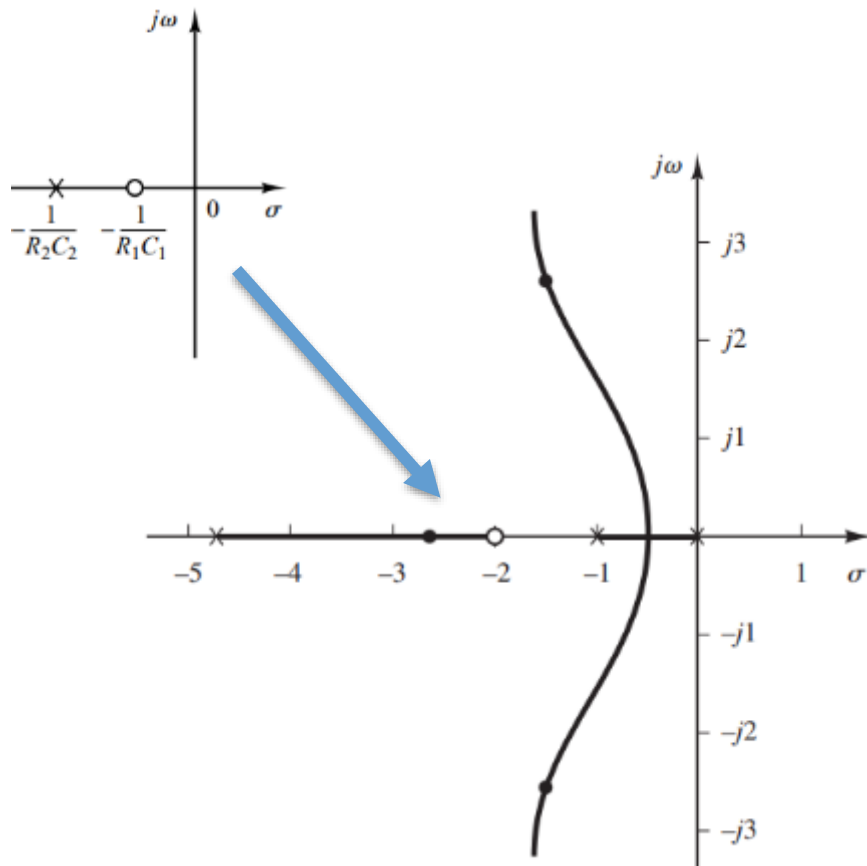
✓ مکان هندسی قطب های مدار بسته مطلوب

$$s = -0.5 \pm j3.1225$$

## انواع کنترلر

□ طراحی کنترلر با استفاده از مکان هندسی

❖ استفاده از یک کنترلر پیشفاز



$$G_c(s) = K_c \alpha \frac{Ts + 1}{\alpha Ts + 1} = K_c \frac{s + \frac{1}{T}}{s + \frac{1}{\alpha T}} \quad (0 < \alpha < 1)$$

