



# کنترل اتوماتیک

## طراحی جبران ساز به روش مکان هندسی ریشه ها

دکتر امین نیکوبین

دانشگاه سمنان، دانشکده مهندسی مکانیک

[anikoobin@semnan.ac.ir](mailto:anikoobin@semnan.ac.ir)



# مشخصه های عملکردی Performance specifications

- سیستم های کنترلی بهتر انجام کار، مشخصه های مراحمی شوند.

- به نیازمندی های سیستم کنترلی مشخصه های عملکردی گفته می شود.

- زمان نشت  $t_s$
- $t_r$
- $M_p$
- $e_{ss}$

حوزه زمان ✓

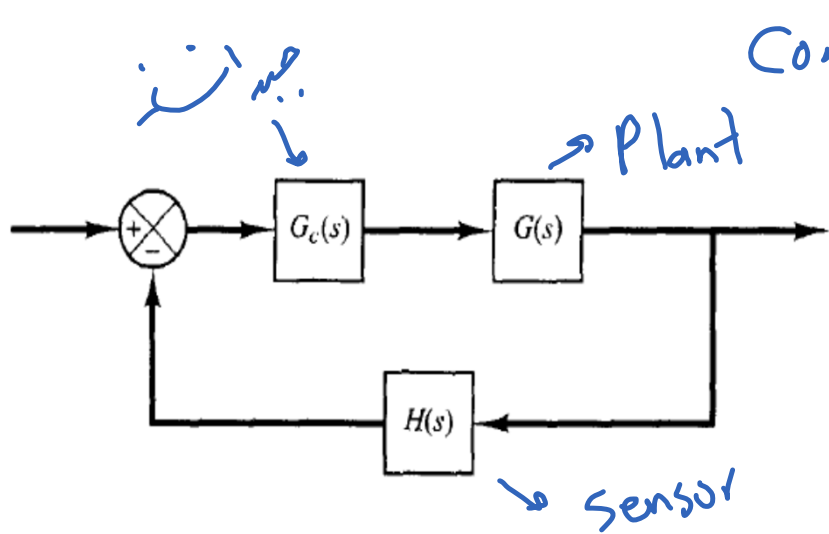
مشخصه های عملکردی

حوزه فرکانس

- Gain Margin
- Phase Margin

Bode

مکان هندسی ریشه ها



Compensator

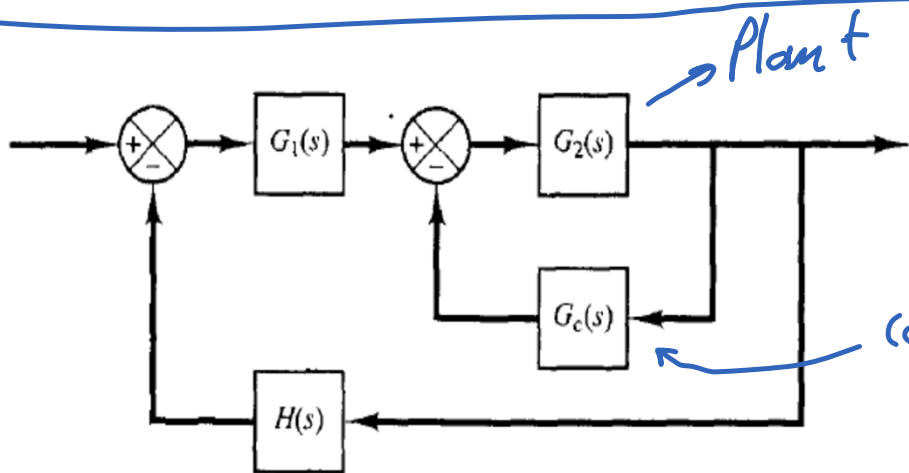
جبران ساز

Controller

کنترلر

→ جبران ساز به صورت سری با sys و در فرآیند

✓  
سری



جبران ساز به صورت موازی با سیستم و در فرآیند

compensator

موازی



Lead compensator	✓	حذف کم فاز	✓	- حوزه نیمان -
Lag	~	بسیار کم فاز	✓	
Lead-Lag	~	بسیار کم فاز	✓	

که میان عددی بیشترها

انواع جبران سازها

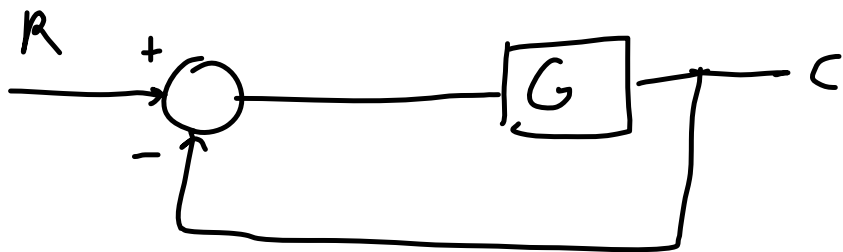
Lead compensator	✓	حذف کم فاز	✓	- حوزه فرکانس
Lag	~	بسیار کم فاز	✓	
Lead-Lag	~	بسیار کم فاز	✓	

که با استفاده از ریاضیات Bode

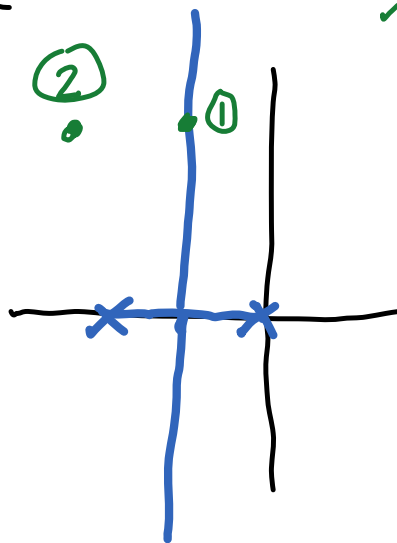


# جبران ساز پیش فاز Lead compensator

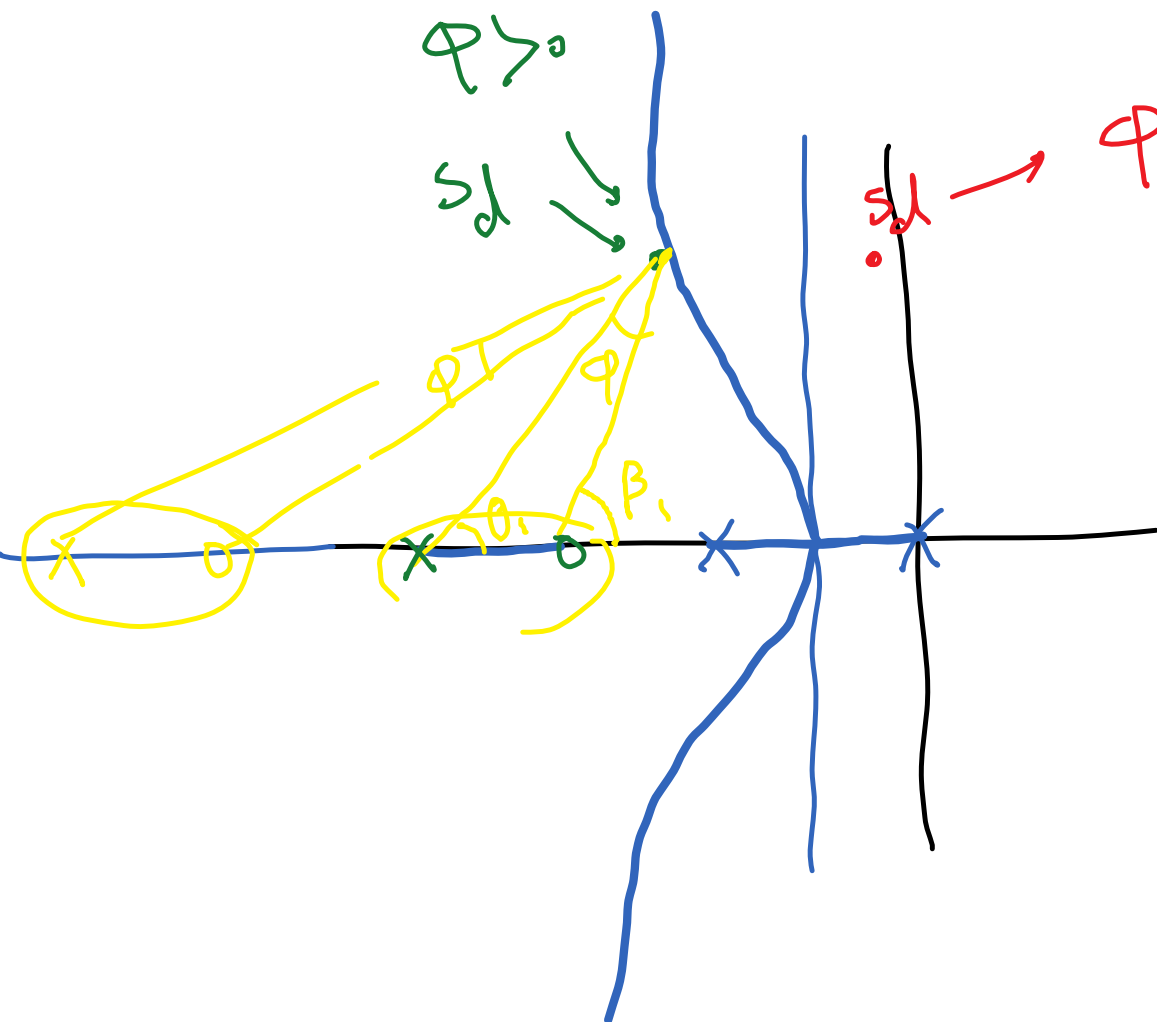
این جبران ساز در مواقعی استفاده می شود که پاسخ گذرای سیستم مطلوب نیست و با تنظیم لهد  $K$  نمی توان قطبهای حلقه بسته را در محل مطلوب قرار داد.



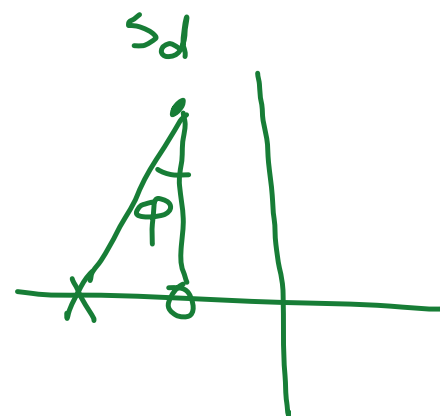
$$G(s) = \frac{K}{s(s+2)}$$



- محل قطبهای حلقه بسته ① مدنظر باشد
- لهد با تنظیم لهد  $K > 1$  ✓
- محل قطبهای مطلوب ②
- به تفصیل  $K$  قطبهای حلقه بسته در نقطه ① قرار نمی گیرند.



$$\phi = \beta_1 - \theta_1 > 0$$





### مراحل طراحی جبران ساز پیش فز

$s_d$

۱- با توجه به مشخصات عملکرد، محل مطلوب برای قطبهای حلقه بسته غالب تعیین می گردد  
صفت الم  $s_d$  دارا سز است .

صندیم -  $\zeta$  و  $\omega_n$  قطبهای مطلوب دارا سز است  $\rightarrow z = -\zeta\omega_n \pm \omega_n\sqrt{1-\zeta^2}$   
تت سوز -  $M_p, t_s$   $\rightarrow \omega_n, \zeta \rightarrow s_d$

۲- آیا  $s_d$  روی منحن هندسی رسته هافزار دارا ؟

- روش سدیسی  $(k) \rightarrow$  نیاز جبران منافع  $s_d$  روی منحن صدیکه  $\rightarrow \angle G(s_d) = \pm 180(2k+1)$

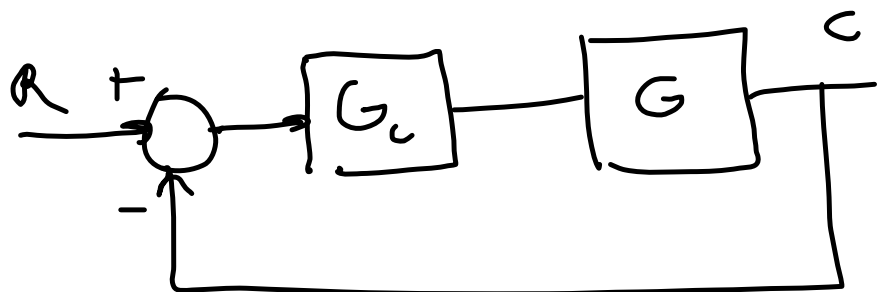
- روش دوم  $\rightarrow$  شرط زاویه کتیب

$\angle G(s_d) \neq \pm 180(2k+1) \rightarrow s_d$  روی منحن هندسی سب  $\rightarrow$  حوالی جبران ساز



۳- معادله زاویه‌ای که جبران ساز را پیش فاز باید به سیخ اندازد تا مشکل هندسی جدید از روی  $s_d$  عبور کند.

$$\angle G(s_d) = -200 \text{ درج}$$



$$\begin{aligned} \angle G_c(s) G(s) &= \angle G_c(s) + \angle G(s) \\ &= -180 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \Rightarrow \varphi &= \angle G_c(s_d) = -180 - \angle G(s_d) \\ \text{درج} \rightarrow \varphi &= -180 - (-200) = 20, \quad \varphi > 0 \end{aligned}$$





ع - جبران س زینس فاز به صورت زیر در نظر گرفته می شود:

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

مقادیر  $\alpha$  و  $T$  بر روی تعیین می شوند که جبران س زاویه  $\phi$  را ایجاد کند.

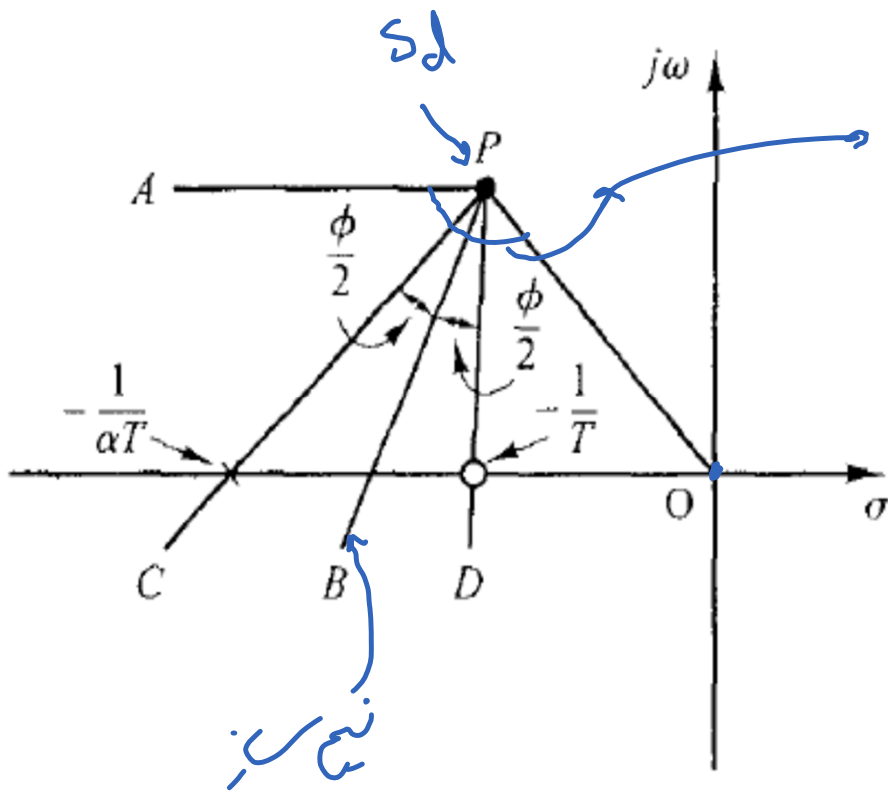
$\alpha$  را تا حد ممکن بزرگ انتخاب می کنیم هر چه  $\alpha$  بزرگتر باشد  $K_{ph}$  بزرگتری شود و فضای حالت ماندگار به خوبی سبک گسترده می شود.

روش پنجم از

$$d - \text{مقادیر } K_c \text{ با استفاده از شرط } |G_c(s)G(s)|_{s=j\omega} = 1 \rightarrow K_c$$



روش نیم کسز



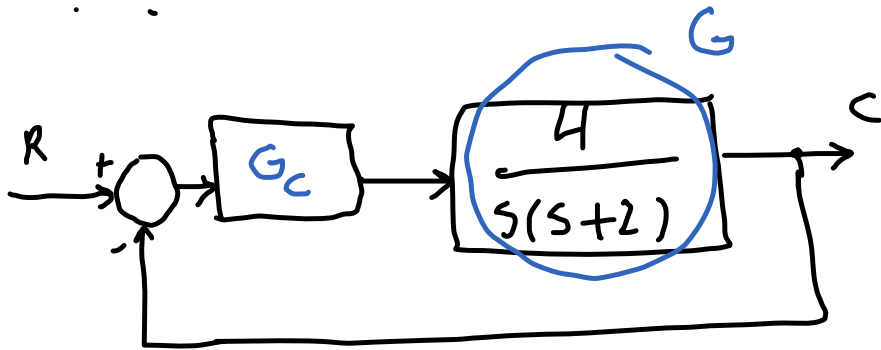
نیم کسز  
زاویه رسم می شود

$\hat{A}PO$  زاویه  $B-P$

نیم کسز



مسئله: برای سیستم زیر جبران سازی وایس لیدرک  $\xi$  و  $\omega_n$  ضریب تحلب طله نسبت به نسبت  $0.5$  ،  $4$  شود.

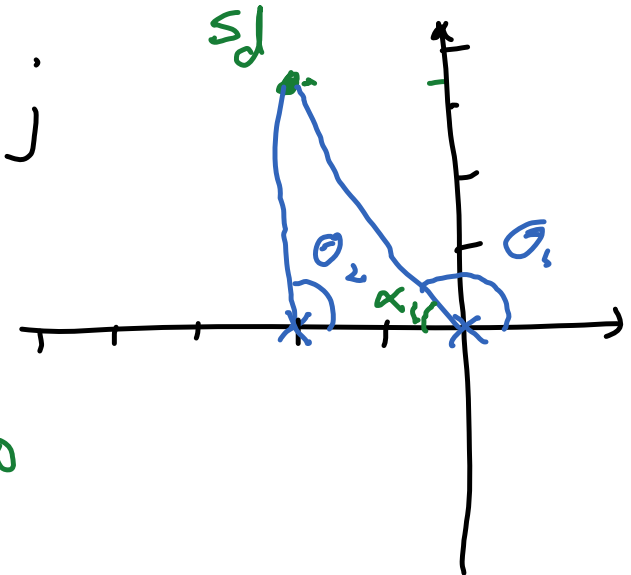


$$s_d = -\xi\omega_n \pm j\omega_n\sqrt{1-\xi^2}$$

$$s_d = -2 \pm 4\sqrt{1-0.25} = -2 \pm 2\sqrt{3}j$$

$$\angle G(s_d) = -\theta_1 - \theta_2 = -120 - 90 = -210$$

$$\tan \alpha_1 = \frac{2\sqrt{3}}{2} = \sqrt{3} \Rightarrow \alpha_1 = \tan^{-1} \sqrt{3} = 60 \rightarrow \theta_1 = 120$$





$$\angle G(s_d) = -210$$

پس تغییر می‌دهیم  $s_d$  روی همان هندسی است و بنابر طراحی جبران ساز؛ زاویه

حاصل جبران ساز؛ چه مقدار باید زاویه ایجاد کند،  $\varphi = ?$

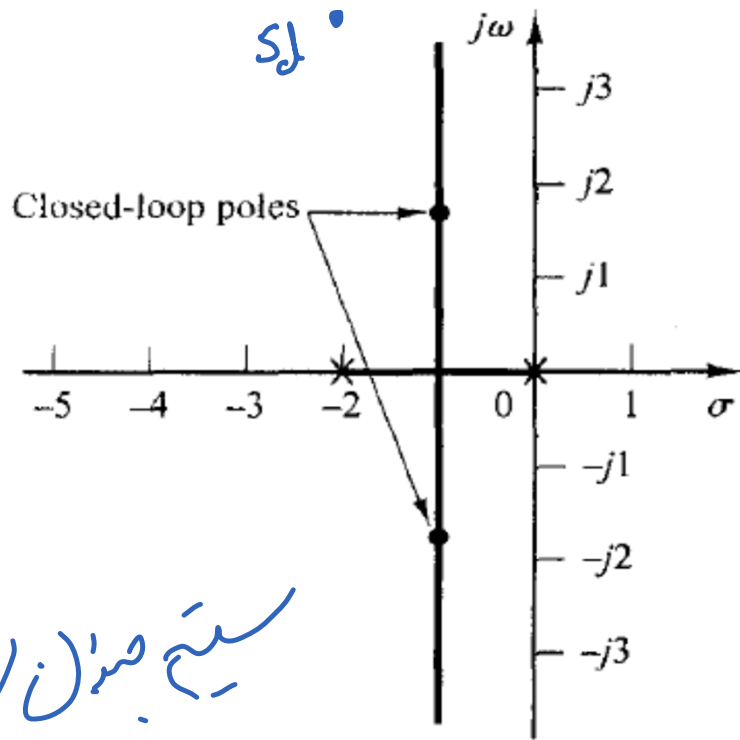
$$\varphi - 210 = -180 \Rightarrow$$

$$\varphi = 30$$

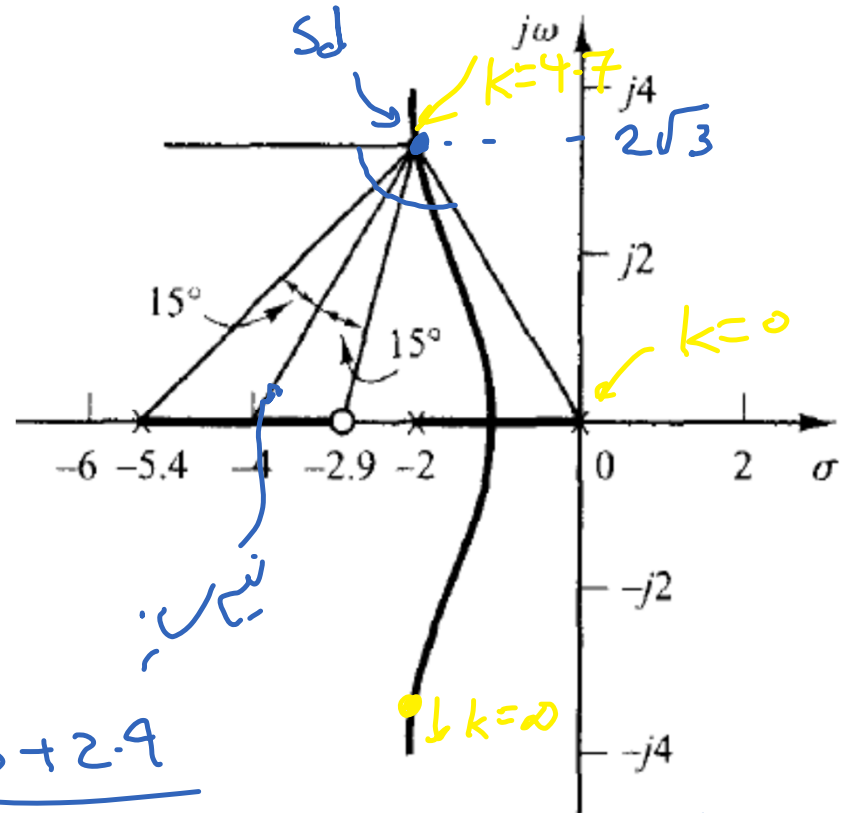
$$\angle G_c(s_d) + \angle G(s_d) = -180$$



ارزش نویسی  $\phi_2 = 15^\circ \rightarrow \phi_1 = 30^\circ$



سیخ صفران لوله



نویسی

$$G_c(s) = k_c \frac{s + 2.9}{s + 5.4}$$

سیخ صفران لوله



روش منتهی

صفر میدان ساز را در 3- قرار دادیم

$$\tan \beta = \frac{2\sqrt{3}}{1} \Rightarrow \beta = 74$$

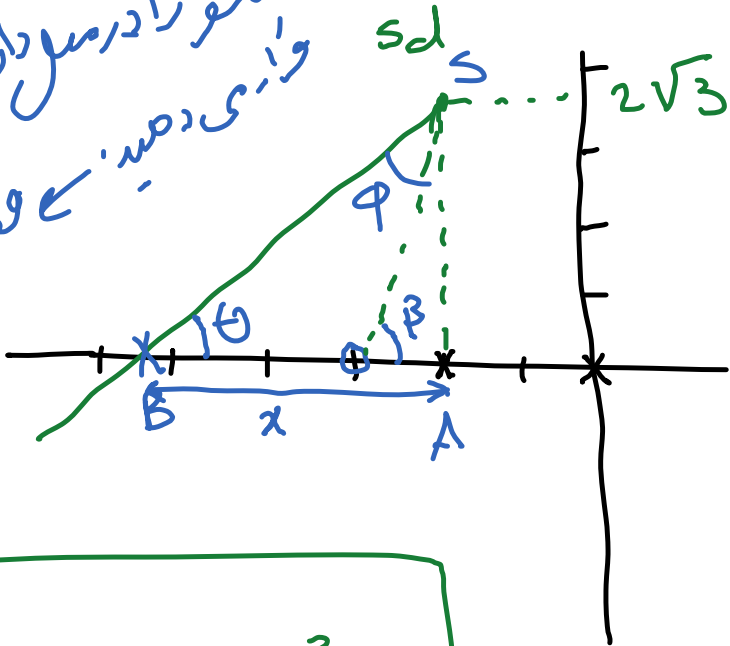
$$\varphi = \beta - \theta \Rightarrow \theta = \beta - \varphi$$

$$\Rightarrow \theta = 73 - 30 \rightarrow \theta = 43$$

$$\Delta SBA \rightarrow \tan \theta = \frac{2\sqrt{3}}{x} = 0.93$$

$$\Rightarrow x = \frac{2\sqrt{3}}{0.93} = 3.6 \rightarrow \text{محل قطب} = 3.6 + 2 = 5.6$$

صفر را در محل دایره  
واری دایره دایره



$$G_c(s) = k_c \frac{s+3}{s+5.6}$$

اصولاً

$$G_c(s) = k_c \frac{s+2.5}{s+?}$$



استفاده از شرط انداز:  $K_c$

$$|G_c(s)G(s)|_{s_d} = 1 \Rightarrow \left| K_c \frac{s+2.9}{s+5.4} \frac{4}{s(s+2)} \right| = 1$$

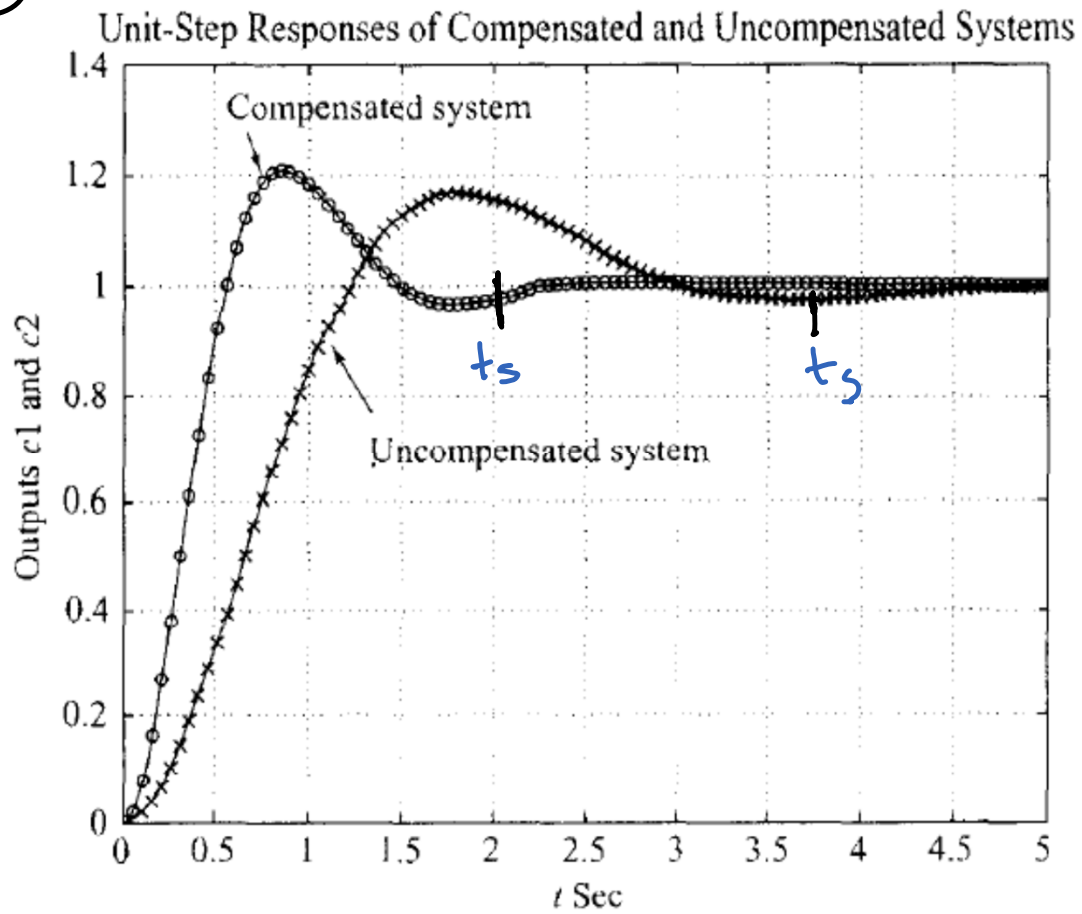
$s_d = -2 + 2\sqrt{3}j$

$$\Rightarrow \left| K_c \frac{0.9 + 2\sqrt{3}j}{3.4 + 2\sqrt{3}j} \frac{4}{(-2 + 2\sqrt{3}j)(2\sqrt{3}j)} \right| = \left| K_c \frac{\sqrt{0.9^2 + 12}}{\sqrt{3.4^2 + 12}} \times \frac{4}{\sqrt{4 + 12} \cdot 2\sqrt{3}} \right| = 1$$

$$\Rightarrow \boxed{K_c = 4.7} \Rightarrow \boxed{G_c(s) = 4.7 \frac{s+2.9}{s+5.4}}$$



$$t_s = \frac{4}{\zeta \omega_n} = \frac{4}{2} = 2$$

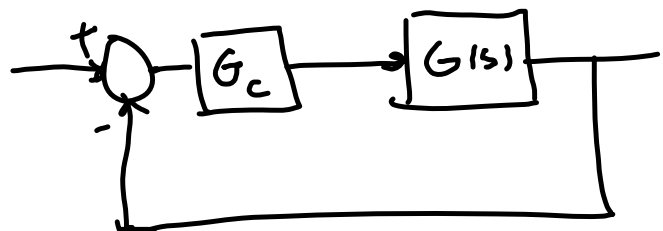






مثال: برای سیستم زیر یک کنترلر PD طراحی کنید به نحوی که حلقه‌های خلب

حلقه بسته مطلوب  $s_d = -3 \pm 4j$  شود.



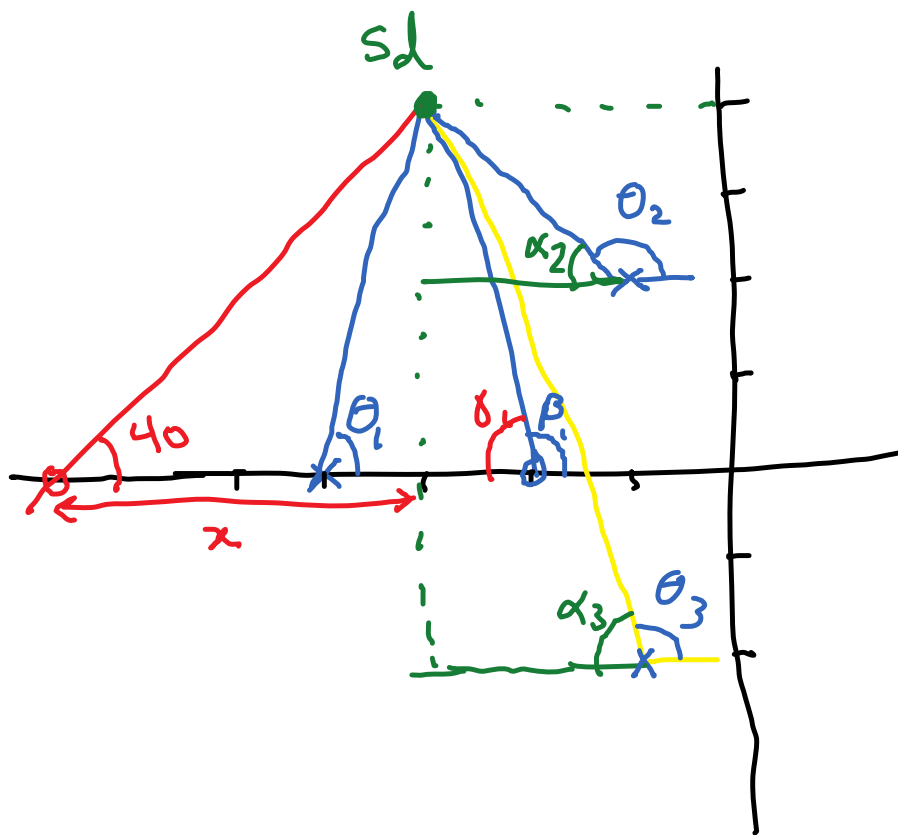
$$G(s) = \frac{s+2}{(s^2+2s+5)(s+4)}$$

$$G_c(s) = k_p + k_d s$$

قطب‌های منفرد را در.

$$\angle G(s_d) = ?$$

$$\rightarrow \begin{matrix} \text{صفرهای} \\ G(s) \end{matrix} \begin{cases} z_1 = -2 \\ p_1 = -4 \\ p_{2,3} = -1 \pm 2j \end{cases}$$



$$\angle G(s_d) = \beta_1 - (\theta_1 + \theta_2 + \theta_3)$$

$$\theta_1 = \tan^{-1} 4 \Rightarrow \theta_1 = 75$$

$$\delta_1 = \tan^{-1} 4 \Rightarrow \delta_1 = 75$$

$$\Rightarrow \beta_1 = 180 - \delta_1 = 105$$

$$\angle G(s_d) = 105 - (75 + 135 + 116) = -220$$

$$\left. \begin{aligned} \alpha_2 &= \tan^{-1} \frac{2}{x} = \tan^{-1} 1 = 45 \\ \theta_2 &= 135 \\ \alpha_3 &= \tan^{-1} \frac{6}{x} = \tan^{-1} 2 = 63 \\ \theta_3 &= 180 - \alpha_3 = 116 \end{aligned} \right\} \begin{aligned} \tan 40 &= \frac{4}{x} \\ \Rightarrow x &= \frac{4}{\tan 40} \\ \Rightarrow x &= 4.7 \end{aligned}$$



$$\angle G(s_d) = -220 \rightarrow \boxed{\varphi = 40}$$

باید این را در نظر بگیرد

$$-220 + 40 = -180$$

$$\angle G(s_d) + \angle G_c(s_d) = -180$$

محل صفر

$$G_c(s) = k_p + k_d s = k_d \left( s + \frac{k_p}{k_d} \right) = k_d (s + \alpha)$$

$$\Rightarrow \alpha = 4.7 + 3 = 7.7 \Rightarrow \frac{k_p}{k_d} = 7.7$$

$$G_c(s) = k_d (s + 7.7)$$



$$|G_c(s) G(s)| = 1$$

$$\left| k_d \frac{s+2}{(s+1-2j)(s+1+2j)(s+4)} \right| = 1$$

$s_d = -3 + 4j$

$$\Rightarrow \left| k_d \frac{(4.3+4j)(-1+4j)}{(2+2j)(-2+6j)(1+4j)} \right| = \frac{k_d \sqrt{4.3^2+16} \sqrt{1+16}}{\sqrt{4+4} \sqrt{4+36} \sqrt{1+16}} = 1$$

$$\Rightarrow k_d = 1, \quad \frac{k_p}{k_d} = 7.7 \Rightarrow k_p = 7.7$$



به عنوان کمپنس

$$k_d s + k_p$$

با استفاده از MATLAB مدل هندسی ریشه های سیستم جبران کننده و جبران کننده را رسم کنید و چک کنید که آیا مدل هندسی ریشه جبران کننده از نقطه  $z_1 + 3$  عبور می کند یا خیر.

Ylocus

sisotool



# کنترل اتوماتیک

## طراحی جبران ساز به روش مکان هندسی ریشه ها

دکتر امین نیکوبین

دانشگاه سمنان، دانشکده مهندسی مکانیک

[anikoobin@semnan.ac.ir](mailto:anikoobin@semnan.ac.ir)



# Lag Compensator

## جبران ساز زینس فاز

این جبران ساز از موافقی استفاده می کند که سیگنال مستقیم را با یک مطلق در اولی رفتار حالت ماندگار  $\omega \rightarrow 0$  رضایت بخش نیست.

در این حالت اساس جبران ساز از خواست بهبود حلقه باز است بدون اینکه

متصدات پاسخ گذرا تغییر محسوس کند.  $\leftarrow M_p, t_s, t_r, \dots$  خوب است  
یعنی فواید تغییر نکنند.

به محبت اگر تمام هندسی در اطراف قطبهای حلقه بسته نباشد تغییر زیادی کند.

هدف جبران ساز زینس فاز  $\leftarrow$  بهبود رفتار حالت ماندگار  $\leftarrow$  کاهش ضرایب حالت ماندگار  
 $\omega \rightarrow 0$

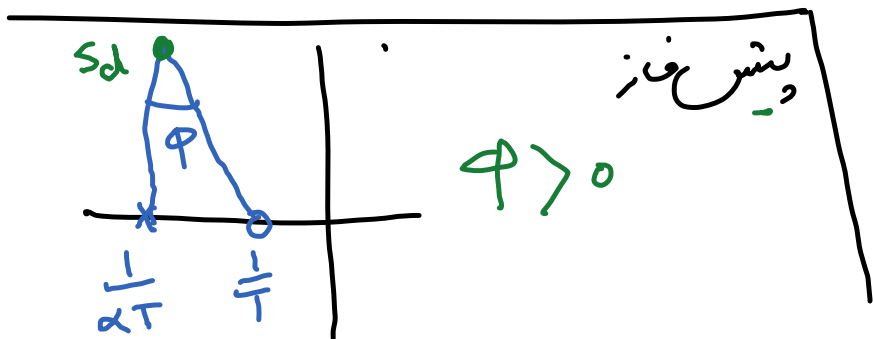
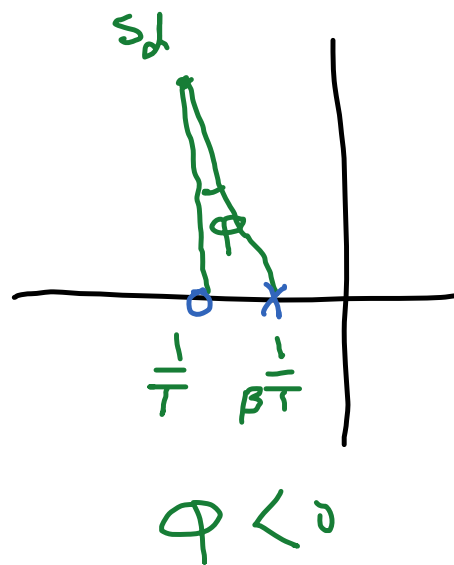


# روش طراحی جبران ساز به روش فاز

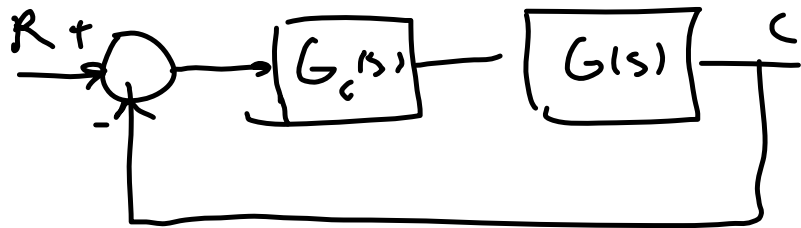
۱- تعیین محل قطب‌های جانب حلقه بسته  $\leftarrow s_d$

۲- تابع تبدیل جبران ساز به صورت زیر در نظر گرفته می شود.

$$G_c(s) = \hat{K}_c \frac{s + \frac{1}{T}}{s + \frac{1}{\beta T}}, \quad \beta > 1$$







$$\beta = \frac{K_{vd}}{K_v}$$

$$\beta = \frac{K_{vd}}{K_v} \rightarrow \text{سبب صیان شدن}$$

$$K_v = \lim_{s \rightarrow 0} s G(s)$$

$$K_{vd} = \lim_{s \rightarrow 0} s G_c(s) G(s) = \lim_{s \rightarrow 0} G_c(s) \underbrace{(s G(s))}_{K_v} = \beta K_v$$

$$G_c(s) = \hat{K}_c \frac{s + \frac{1}{T}}{s + \frac{1}{\beta T}} \xrightarrow{\hat{K}_c \approx 1} G_c(0) = \beta$$

$$\beta = \frac{K_{vd}}{K_v}$$



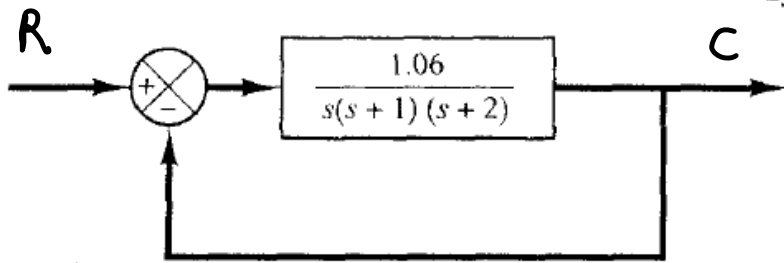
۴- تعیین  $T$ ، به نحوی که رابطه زیر برقرار باشد (بالصحت و قطعاً)

$$-1 < G_c(s_d) < -5$$

چون مشخصات  $\hat{G}$  نغیرپذیر است. و می توانیم مکان هندسی از نزدیک  $s_d$  عبور کند  
صفر و قطبهای جبران ساز پس فاز ضعیف کوچک و نزدیک به هم هستند.

۵- حاصل  $\hat{k}_c$  با استفاده از شرایط اندازه،

$$\hat{k}_c \approx 1$$
$$| \hat{k}_c G_c(s) |_{s_d} = 1 \Rightarrow \hat{k}_c = 1$$



برای سیستم زیر می‌فداهیم نندیه خطای ایستای  
 سرعت  $K_v$  برابر حدود 5 بر کنیم، بدون اینکه  
 محل قطبهای قلب حلقه بسته تغییر زیادی داشته باشد

قطبهای قلب

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{1.06}{s(s+1)(s+2) + 1.06}$$

$$= \frac{1.06}{(s + 0.3307 - j0.5864)(s + 0.3307 + j0.5864)(s + 2.3386)}$$

$$s_{1,2} = -0.3307 \pm j0.5864$$

$$s_3 = -2.3386$$

قطب نخبه قلب

$s_d$



معمولاً نسبت ضرایب ایستای سرعتی وسیع جبران شود

$$K_v = \lim_{s \rightarrow 0} s G(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1.06}{s(s+1)(s+2)} = \frac{1.06}{2} = 0.53$$

$$\beta = \frac{K_{vd}}{K_v} = \frac{5}{0.53} \approx \underline{\underline{10}}$$



معادله  $T=20$  ، فرض می‌کنیم  $\beta=10$

$$G_c(s) = \hat{k}_c \frac{s + \frac{1}{T}}{s + \frac{1}{\beta T}} = \hat{k}_c \frac{s + 0.05}{s + 0.005}$$

$$\angle G_c(s) = \angle \frac{-0.3307 + 0.05 + 0.5864j}{-0.3307 + 0.005 + 0.5864j}$$

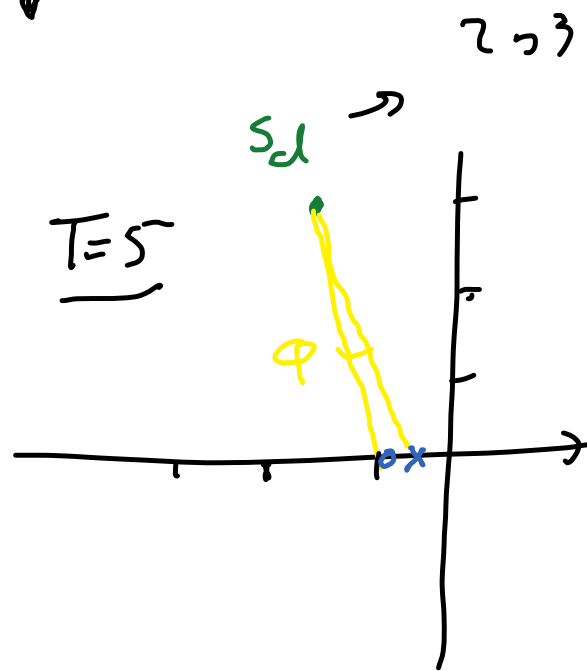
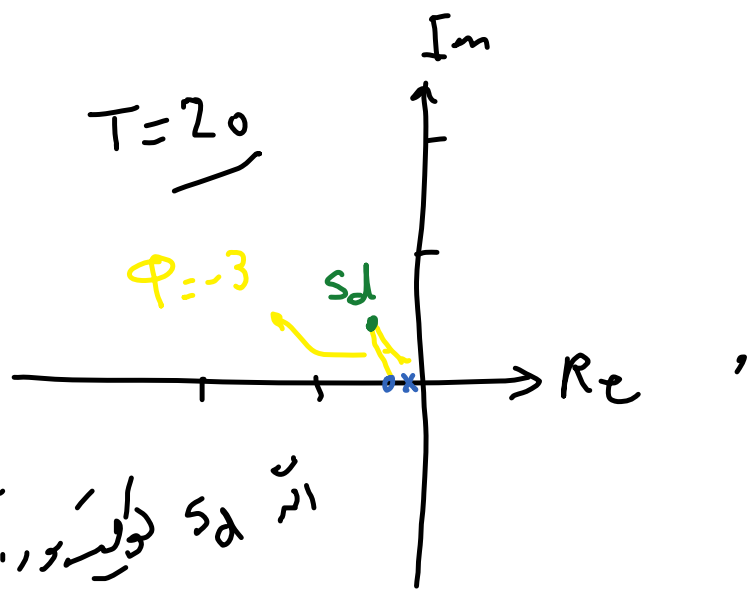
$s_d = -0.3307 + 0.5864j$

$$= \angle -0.2807 + 0.5864j - \angle -0.3257 + 0.5864j$$
$$= \tan^{-1} \frac{0.5864}{-0.2807} - \tan^{-1} \frac{0.5864}{-0.3257} = -64 - (-60.9) = -3.1 \checkmark$$



$$\overset{\circ}{\text{اگر}} \angle G_c(s_d) = -15 \rightarrow T \uparrow$$

$$\overset{\circ}{\text{اگر}} \angle G_c(s_d) = -0.1 \rightarrow T \downarrow$$





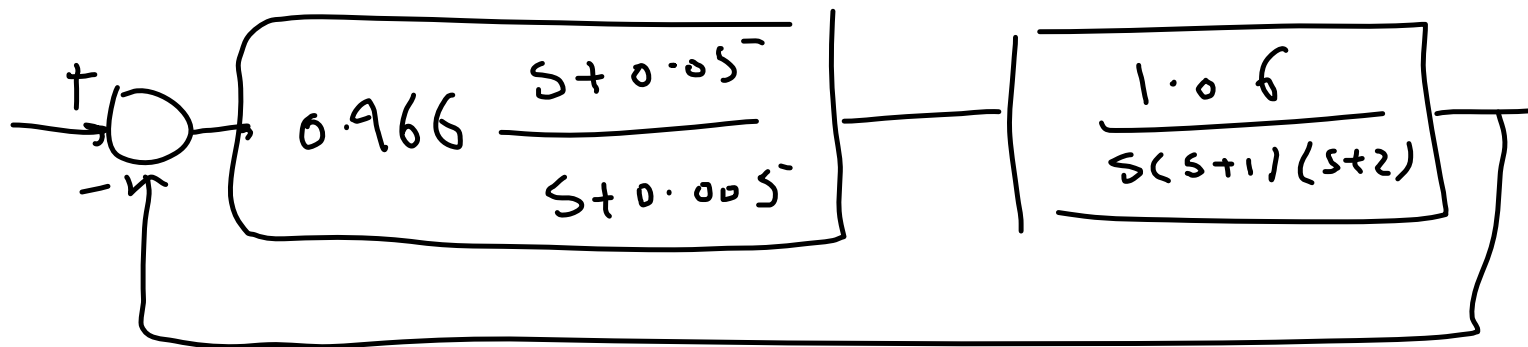
$$G_c(s) = \hat{k}_c \frac{s+0.05}{s+0.005}, \quad G(s) = \frac{1.06}{s(s+1)(s+2)}$$

$\hat{k}_c$  مجهول

$$\left| G_c(s) G(s) \right|_{s_d} = 1$$

$$\left| \hat{k}_c \frac{s+0.05}{s+0.005} \frac{1.06}{s(s+1)(s+2)} \right|_{s_d} = 1$$
$$s_d = -0.3307 + 0.5864j$$

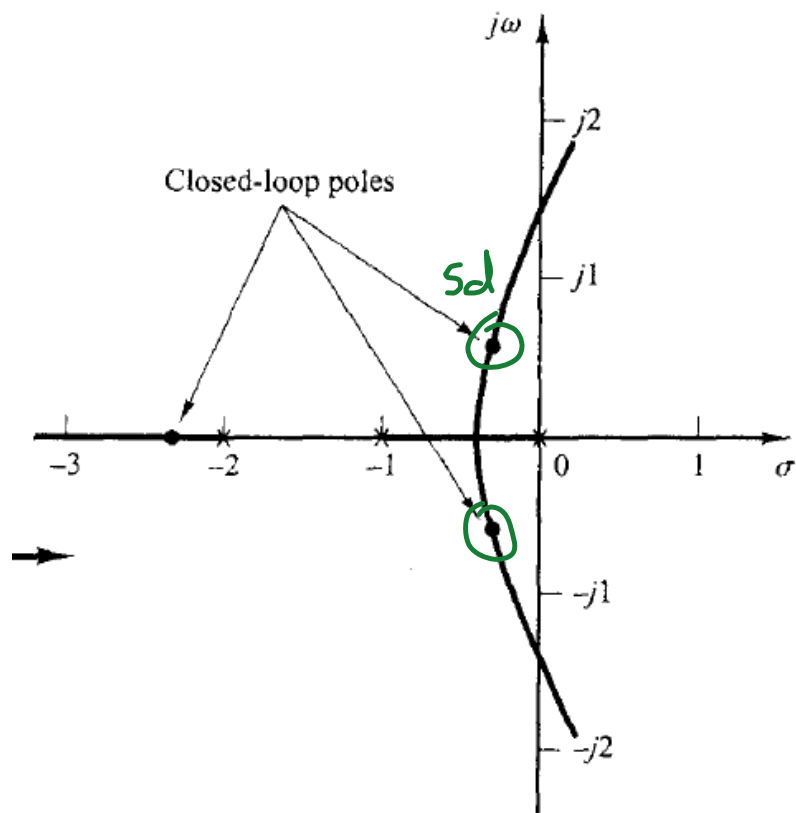
$$\Rightarrow \hat{k}_c = 0.466$$



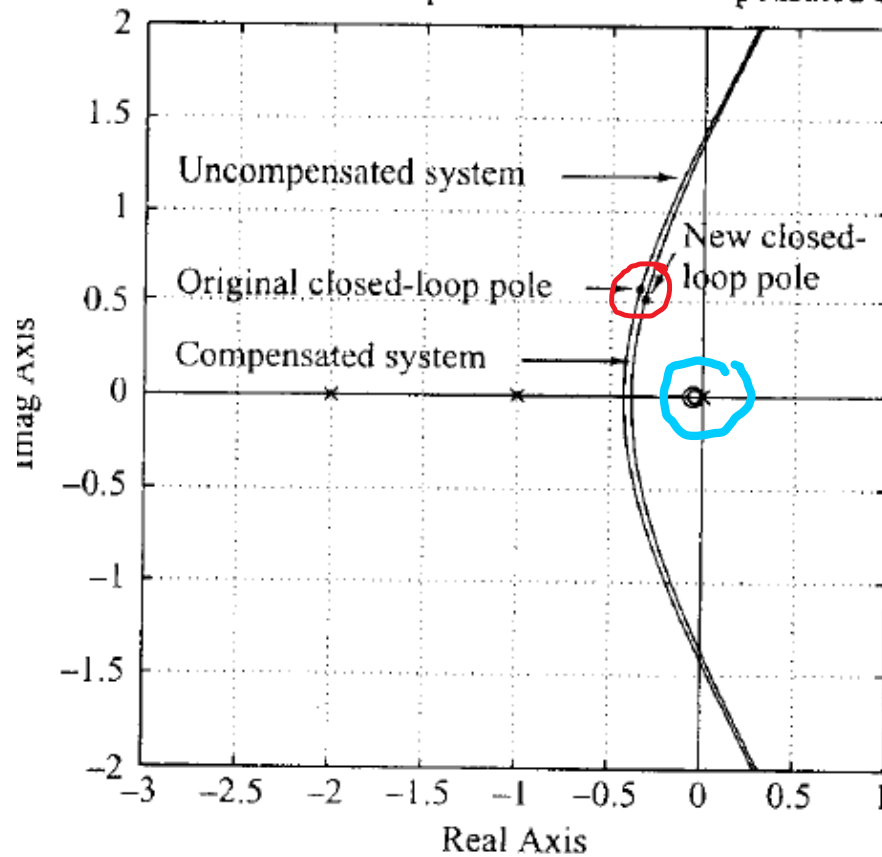
$$k_v = \lim_{s \rightarrow 0} s G_c(s) G(s) = 0.966 \times \frac{0.05}{0.005} \times \frac{1.06}{2}$$

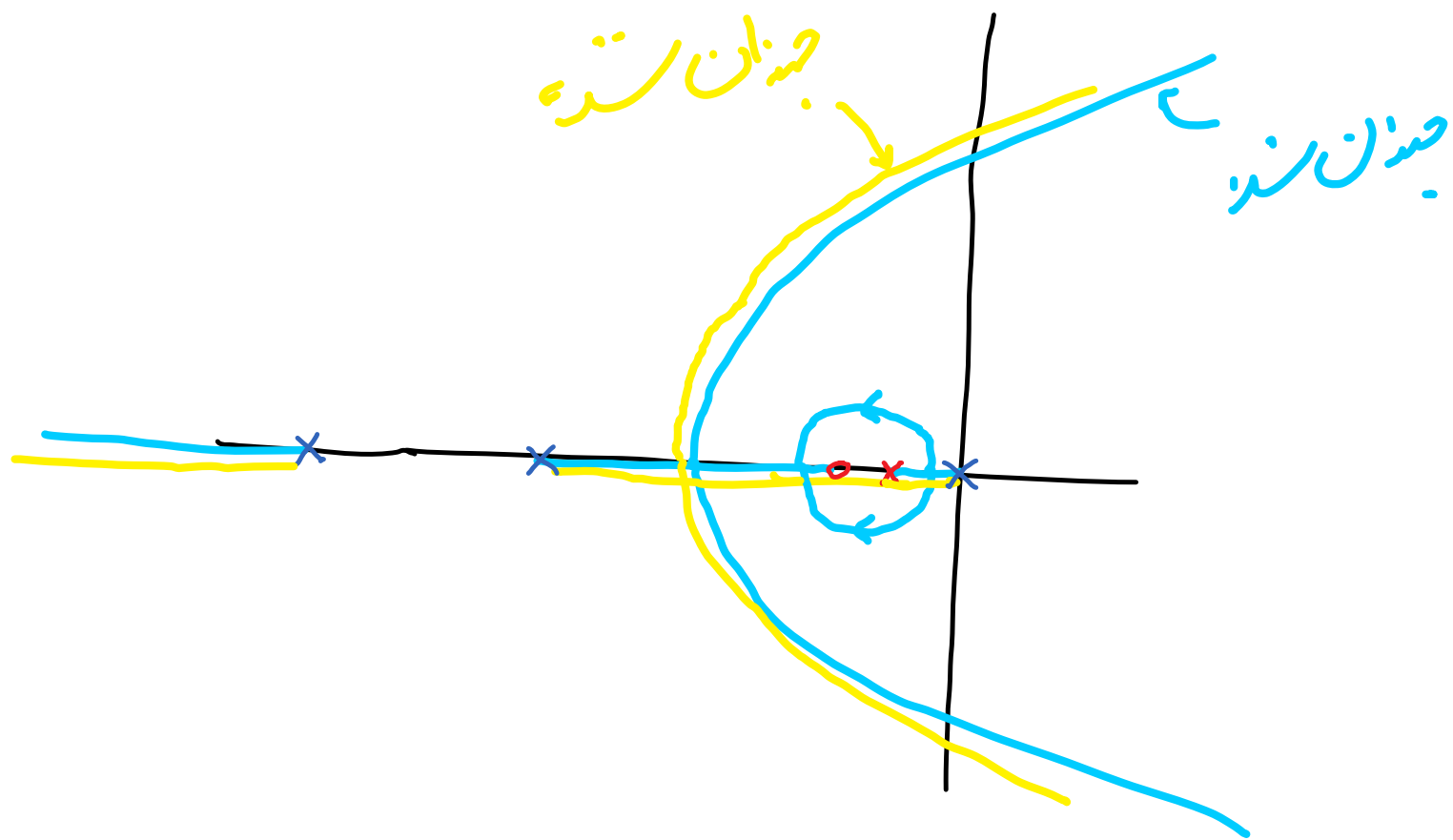
$$= 5.1 \checkmark$$

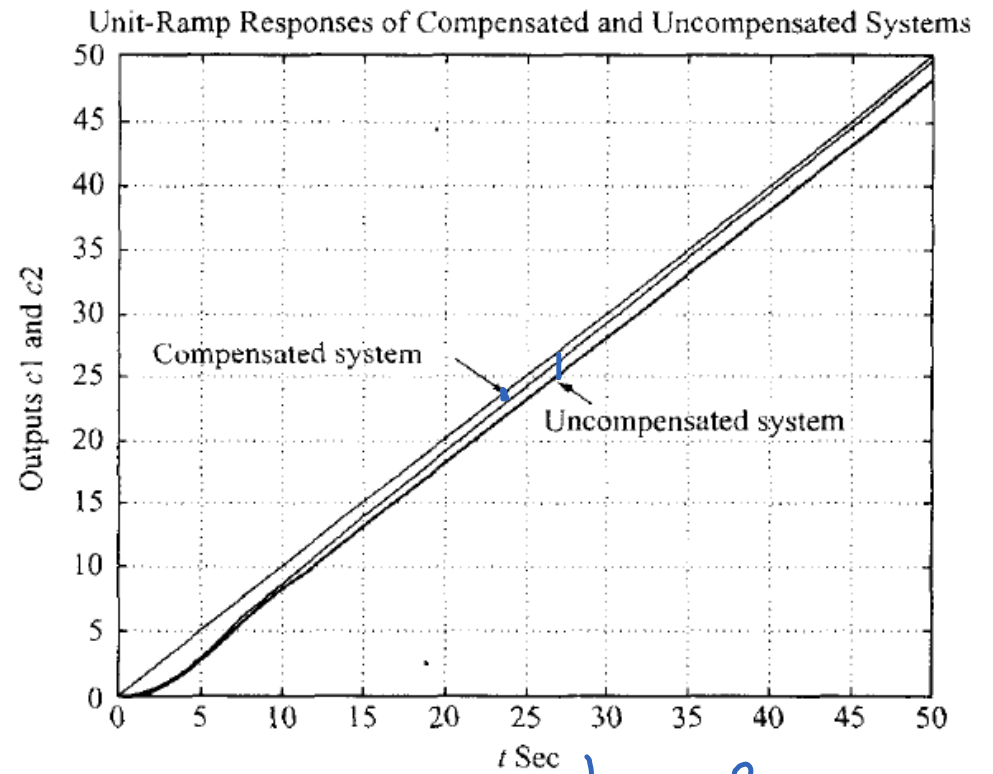
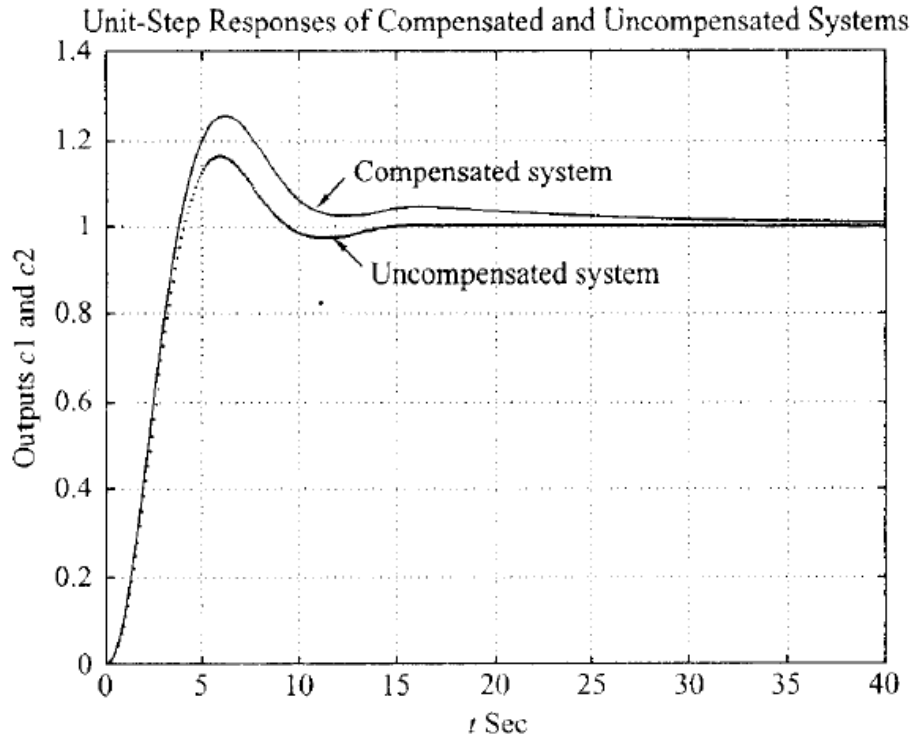




Root-Locus Plots of Compensated and Uncompensated Systems







$$e_{ss} = \frac{1}{K_v} \rightarrow e_{ss} = \frac{1}{0.5} = 2$$
$$e_{ss} = \frac{1}{5} = 0.2$$



# کنترل اتوماتیک

## طراحی جبران ساز به روش مکان هندسی ریشه ها

دکتر امین نیکوبین

دانشگاه سمنان، دانشکده مهندسی مکانیک

[anikoobin@semnan.ac.ir](mailto:anikoobin@semnan.ac.ir)



# Lead-Lag Compensator

# جبران ساز پیش فاز - پس فاز

Lead compensation basically speeds up the response and increases the stability of the system. Lag compensation improves the steady-state accuracy of the system, but reduces the speed of the response.

If improvements in both transient response and steady-state response are desired, then both a lead compensator and a lag compensator may be used simultaneously. Rather

Lead → افزایش سرعت پاسخ → افزایش پایداری →  $\phi > 0$  → تفردهای مکان هندسی بلکم چپ منتهی شوند

سرعت پاسخ کم شود →  $\phi < 0$  → تفردهای مکان هندسی بلکم چپ منتهی شوند



$\rightarrow$   $k_{lead}$  بیشتر بخواهیم به طور همزمان هم متعصب پاسخ گذرا را بهبود بیاوریم  $\rightarrow$   $s_d$

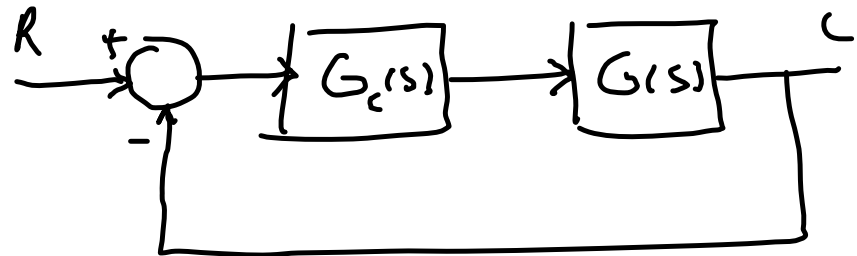
$\rightarrow$   $Lag$  و هم متعصباً پاسخ ماندگار را اصلاح شود  $\rightarrow$   $e_{ss}$  به مقدار مطلوب برسد

به ازای ضریب ان ساز بیش فاز - پس فاز استفاده کنیم



مدل‌های جبران ساز: پیش فاز، پس فاز

۱- تابع تبدیل جبران ساز به صورت زیر در نظر گرفته می شود



اساس طراحی جبران ساز: پیش فاز و پس فاز جبران ساز پس از اصلاح می کنند

$$G_c(s) = K_c \frac{s + \frac{1}{T_1}}{s + \frac{1}{\alpha T_1}}$$

Lead ←

$$0 < \alpha < 1$$

$$G_c(s) = K_c \frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\beta T_2}}$$

Lag ←

$$\beta > 1$$

1 → Lead

2 → Lag



۲ - تقسیم محل قطبهای حلقه بسته معلوم  $\leftarrow s_d$

۳ - محاسبه مقدار فازی که جبران ساز پیش فاز باید اضافه کند  $\leftarrow \phi$

۴ -  $\alpha$  و  $T_1$  به نحوی انتخاب می شود که بخش پیش فاز جبران ساز

زاد  $\phi$  را ایجاد کند

$$\angle \frac{s + \frac{1}{T_1}}{s + \frac{1}{\alpha T_1}} = \phi$$





۵- با فرض اینکه  $T_2$  براندازه کمی بزرگتر است نسبت به  $T_1$  و  $\beta > 1$ ،

$$\left| \frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\beta T_2}} \right| \approx 1, \quad -1 < \angle \frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\beta T_2}} < -5$$

مکان  $K_c$  را از شرط انداز، بصورت زیر به دست آوریم

$$\left| K_c \frac{s + \frac{1}{T_1}}{s + \frac{1}{\alpha T_1}} G(s) \right|_{s_d} = 1 \Rightarrow K_c = \sqrt{\dots}$$

بیشترین فاز حاد می شود



۴- جراحی جبران ساز زیس فاخر، معادله  $\beta$

نسبت هدای لیمیسی لیم  $\rightarrow G(s) = \frac{s + \frac{1}{T_i}}{s + \frac{1}{\alpha T_i}} K_c$

جبران ساز با جبران ساز زیس فاخر

$$K_v = \lim_{s \rightarrow 0} s K_c \frac{s + \frac{1}{T_i}}{s + \frac{1}{\alpha T_i}}$$

$$\beta = \frac{K_{vd}}{K_v}$$

معملاً گنجهی که برای آن میدان کسیر فزطری لیمیسی لیم زیس فاخر

$$\boxed{\frac{s + \frac{1}{T_i}}{s + \frac{1}{\alpha T_i}} K_c G(s)}$$

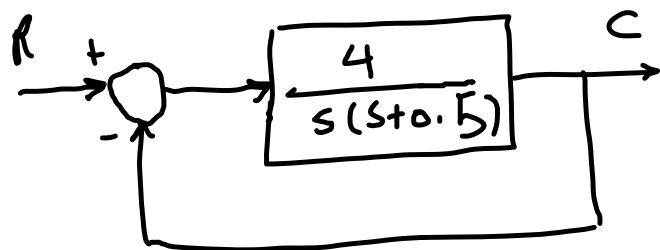


۷ - تعین  $T_2$  بر نعدی که

$$-5 \angle \frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\alpha T_2}} \angle -1$$



مسئله: برای سیستم زیر



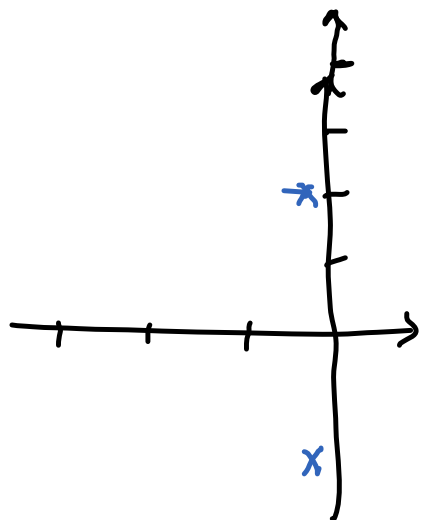
قطبهای حلقه بسته  $s_{1,2} = -0.25 \pm 2j$  هستند

$$\frac{C}{R} = \frac{4}{s^2 + 0.5s + 4}, \quad \omega_n = \underline{2}, \quad 2\zeta\omega_n = 0.5 \rightarrow \zeta = \underline{0.125}$$

$$K_v = \lim_{s \rightarrow 0} sG(s) = \frac{4}{0.5} = \underline{8}$$

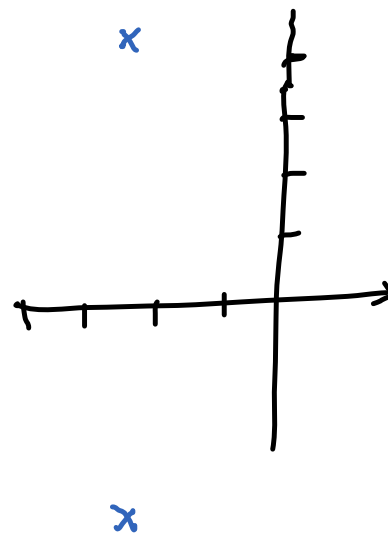
می خواهیم ضریب حساسیتی قطبهای حلقه بسته را به 0.5 افزایش طبیعی نمایی آنرا به 5 و ضریب خطای ایستای سرعت به 80 برسانیم.

$$s_d = -\zeta\omega_n \pm \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2} = -2.5 \pm 4.33j$$



سیستم صدان کند.

$$k_v = 8$$



سیستم صدان کند.

$$k_v = 80$$



۱- طراحی جبران ساز پیش فز

$$G(s) = \frac{4}{s(s+0.5)}$$

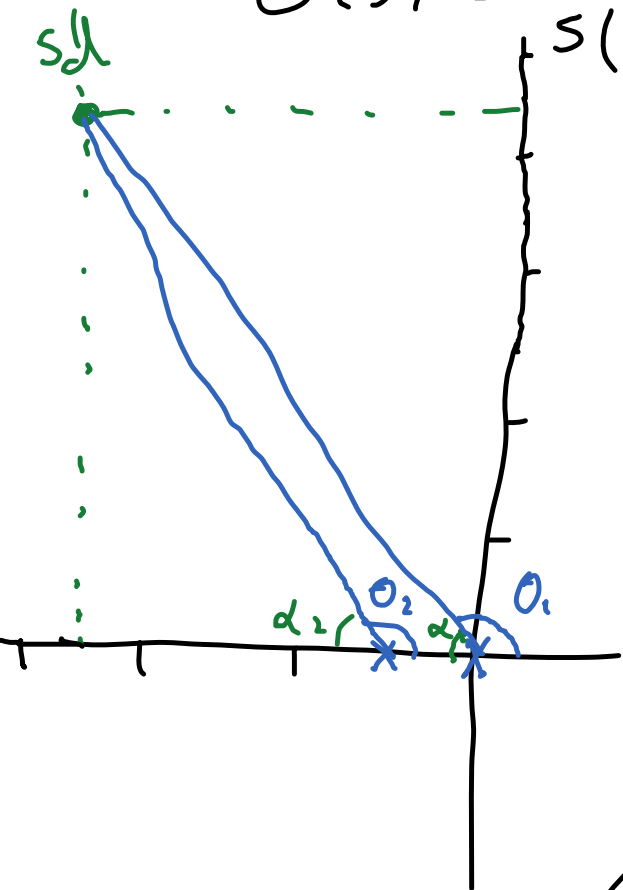
$$s_d = -2.5 \pm 4.33j$$

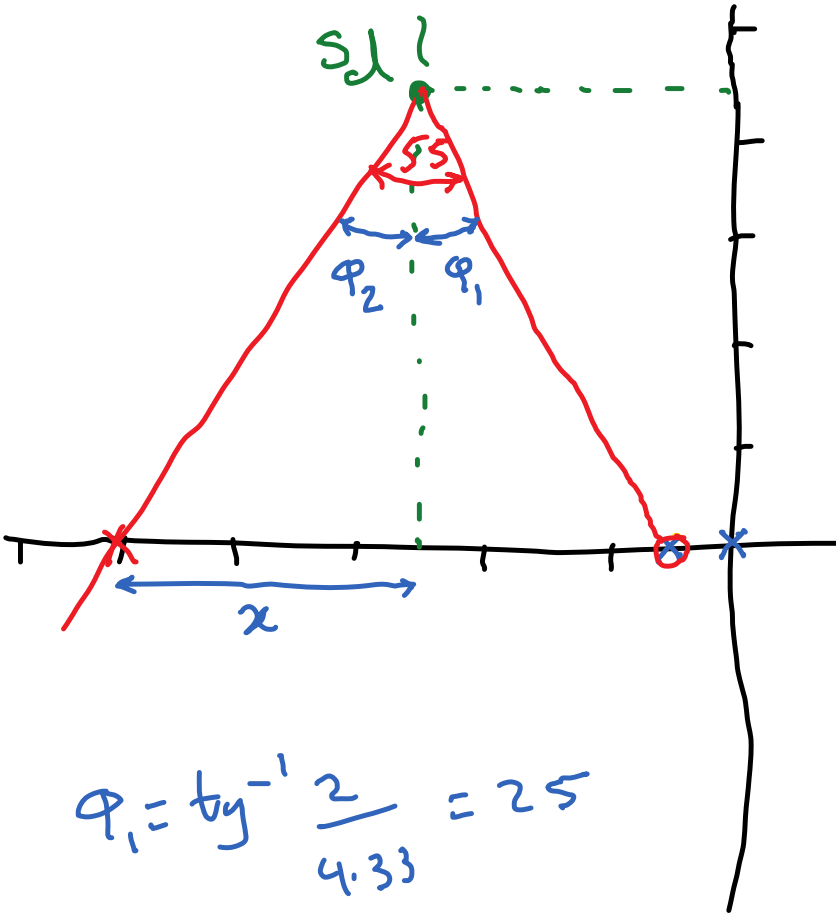
$$\angle G(s_d) = -\theta_1 - \theta_2 = -120 - 115 = -235$$

$$\alpha_1 = \tan^{-1} \frac{4.33}{2.5} = 60 \rightarrow \theta_1 = 120$$

$$\alpha_2 = \tan^{-1} \frac{4.33}{2} = 65 \rightarrow \theta_2 = 115$$

$$\angle G(s_d) = -235 \rightarrow -180 \rightarrow \phi = 55^\circ$$





$$\varphi_1 = \tan^{-1} \frac{2}{4.33} = 25$$

$$\varphi_2 = 55 - 25 = 30 \rightarrow \tan 30 = \frac{x}{4.33} \Rightarrow x = 2.5 \rightarrow p = 5$$

بیش فاز - روش نیم از  $k$  کمینه شود

داینامیکمان ما جبهه هدیف بدصیل از س فاز هم دانی لیس من بدانس از روش نیم از سفا ز نلیح

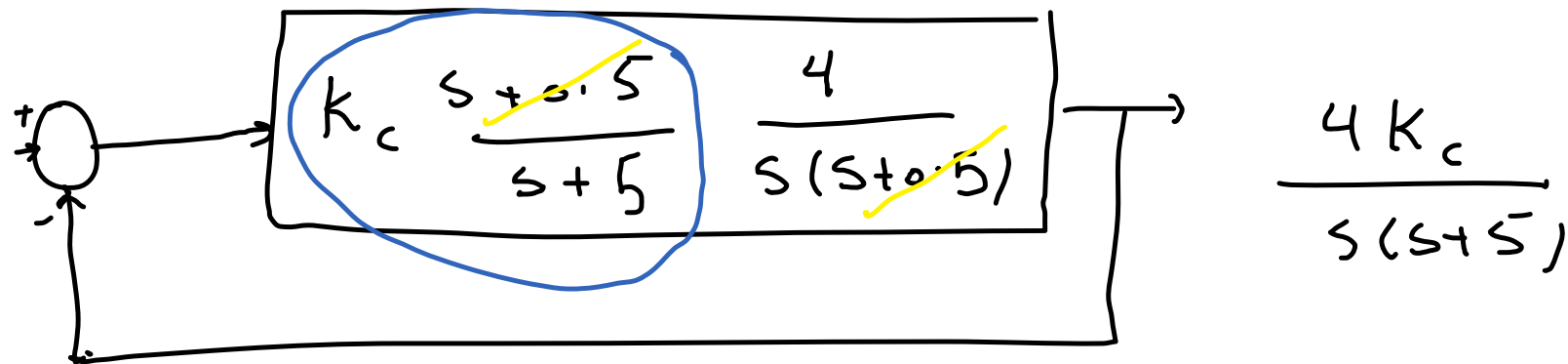
جهت دگس عنصر عدان از س فاز را روی

عقب لا  $G(s)$  کردی مهم

$$K_c \frac{s+0.5}{s+p} = K_c \frac{s+0.5}{s+5}$$



پس می‌توانیم سوال کنیم: صورت زیری کجاست؟



$$\left| K_c \frac{s + \frac{1}{T_i}}{s + \frac{1}{\alpha T_i}} G(s) \right|_{s_d} = 1 \Rightarrow \left| \frac{4K_c}{s(s + 5)} \right|_{s_d = -2.5 + 4.33j} = 1$$





$$\left| \frac{4K_c}{s(s+5)} \right|_{s_1 = -2.5 + 4.33j} = 1 \quad \Rightarrow \quad \left| \frac{4K_c}{(-2.5 + 4.33j)(2.5 + 4.33j)} \right| = 1$$

$$\Rightarrow K_c = 6.26$$

$$\Rightarrow K_c \frac{s + \frac{1}{T_i}}{s + \frac{1}{\alpha T_i}} G(s) = \frac{4 \times 6.26}{s(s+5)} = \frac{25}{s(s+5)}$$



$$\Rightarrow k_v = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{25}{s(s+5)} = 5 \rightarrow 80$$

$$\Rightarrow \beta = \frac{k_{vd}}{k_v} = \frac{80}{5} = 16$$

جدول  $\beta$  نیست

$$\frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\beta T_2}}$$



$$\frac{s + \frac{1}{T_2}}{s + \frac{1}{\beta T_2}} = \frac{s + 0.2}{s + 0.0125} \quad T_2 = 5 \text{ فرس}$$

$$\angle \frac{s + 0.2}{s + 0.0125} = \angle \frac{-2.3 + 4.33j}{-2.4878 + 4.33j}$$
$$s_d = -2.5 + 4.33j$$

$$= \text{tg}^{-1} \frac{4.33}{-2.3} - \text{tg}^{-1} \frac{4.33}{-2.4875} = -62 - (-60) = -2 \checkmark$$



$$G_c(s) = 6.26 \frac{s + 0.5}{s + 5} \frac{s + 0.2}{s + 0.0125}$$

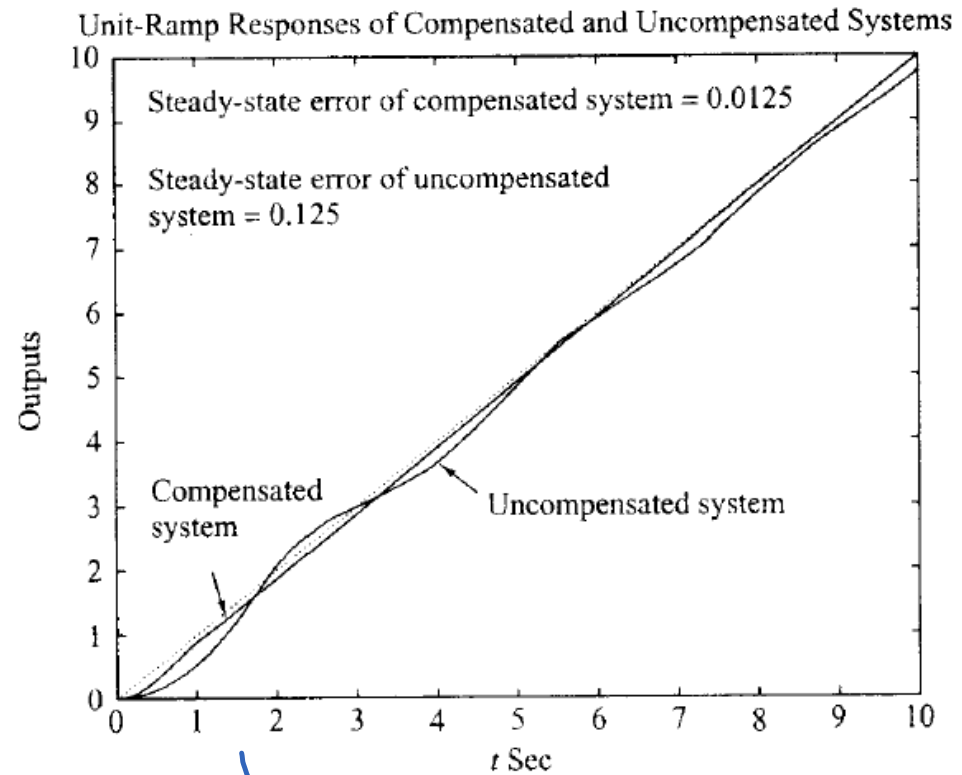
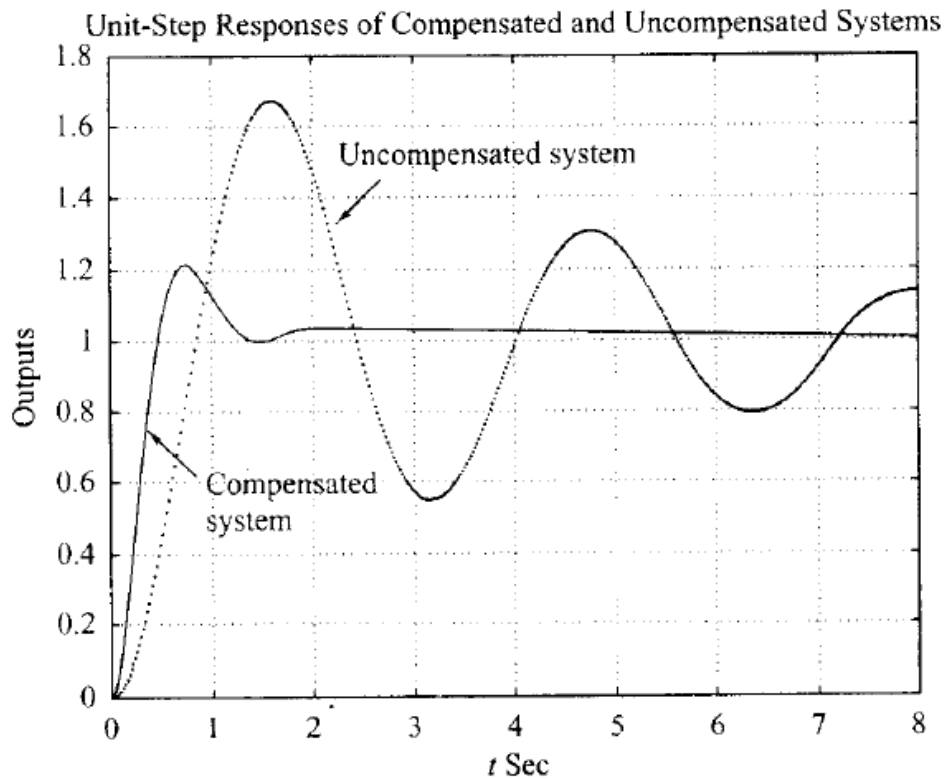
$$G(s) = \frac{4}{s(s + 0.5)}$$

$$k_v = \lim_{s \rightarrow 0} s G_c(s) G(s) = 6.26 \times \frac{0.5}{5} \times \frac{0.2}{0.0125} \times \frac{4}{0.5} = 80 \checkmark$$



Lead ↓

Lag ↓



مقدار  $e_{ss} = \frac{1}{8} = 0.125^-$

مقدار  $e_{ss} = \frac{1}{80} = 0.0125^-$