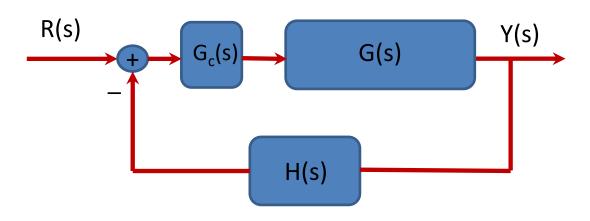
Control y Servomecanismos A

Control Automático I

Tema: Compensación

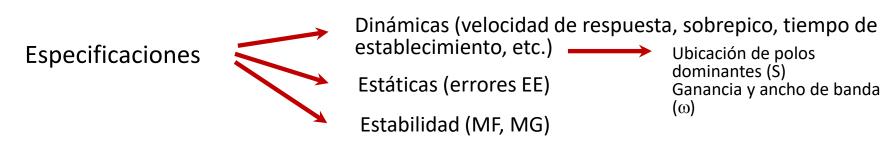
Cursada Virtual 2020

Compensación



$$T(s) = \frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G_c(s)G(s)}{1 + G_c(s)G(s)H(s)}$$

Modificar el comportamiento del sistema de manera que cumpla con ciertos requisitos establecidos por las necesidades operativas del mismo



Compensación

- Dinámicas (velocidad de respuesta, sobrepico, tiempo de establecimiento, etc.)
- Estáticas (errores EE)
- Dinámicas (ganancia y ancho de banda)
- Estáticas (errores EE)
- Estabilidad (MG, MF)

 \longrightarrow Bode (ω)

LR (S)

• Dinámicas (velocidad de respuesta, sobrepico, tiempo de establecimiento, etc.)

Estáticas (errores EE)

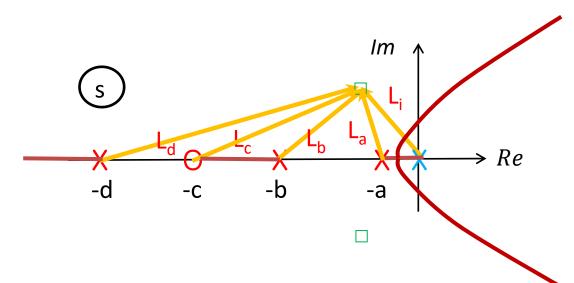


Errores nulos

Errores finitos ≠ 0

Metodología:

- 1. Corrección de errores nulos (incorporar integradores en $G_c(s)$)
- 2. Asegurar la posición de los polos dominantes en el lugar especificado (agregando singularidades y ganancia)
- Medir el error y compensar si hiciera falta para lograr el error ≠ 0 especificado



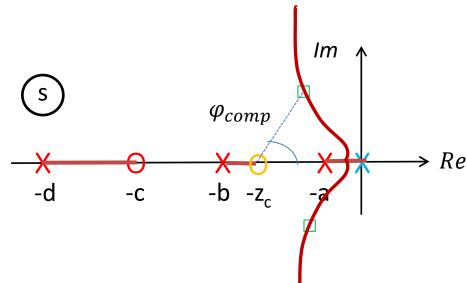
- $P_{LC} = -\alpha \pm j \beta$
- E_{ee} escalón =0
- E_{ee} rampa < 0,01



- $P_{IC} = -\alpha \pm j \beta$
- E_{ee} rampa < 0,01
- 1. Corrección de errores nulos (incorporar integradores en $G_c(s)$) \longrightarrow Verificar realimentación correcta
- 2. Asegurar la posición de los polos dominantes en el lugar especificado (agregando singularidades y ganancia)

$$\phi_{i} \quad \phi_{a} \quad \phi_{b} \quad \phi_{c} \quad \phi_{d} \longrightarrow (-\varphi_{i} - \varphi_{a} - \varphi_{b} - \varphi_{d} + \varphi_{c}) + \varphi_{comp} = -180^{\circ} \quad 0 \quad 0^{\circ}$$

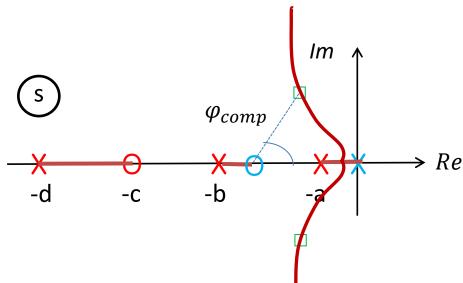
$$\varphi_{comp} = -180^{\circ} - (-\varphi_{i} - \varphi_{a} - \varphi_{b} - \varphi_{d} + \varphi_{c})$$



- P_{LC}=-α ± j β
 E_{ee} escalón =0
 E_{ee} rampa < 0,01

- Corrección de errores nulos (incorporar integradores en G_c(s)) → Verificar realimentación correcta
- Asegurar la posición de los polos dominantes en el lugar especificado (agregando singularidades y ganancia)

$$G_{c1}(s) = \frac{K(s + z_c)}{s} \qquad |G_{c1}GH(p_{LC})| = 1 \longrightarrow \frac{KL_cL_{zc}}{L_{ic}L_aL_bL_d} = 1$$



- P_{LC} =- $\alpha \pm j \beta$ E_{ee} escalón =0
- E_{ee} rampa < 0,01

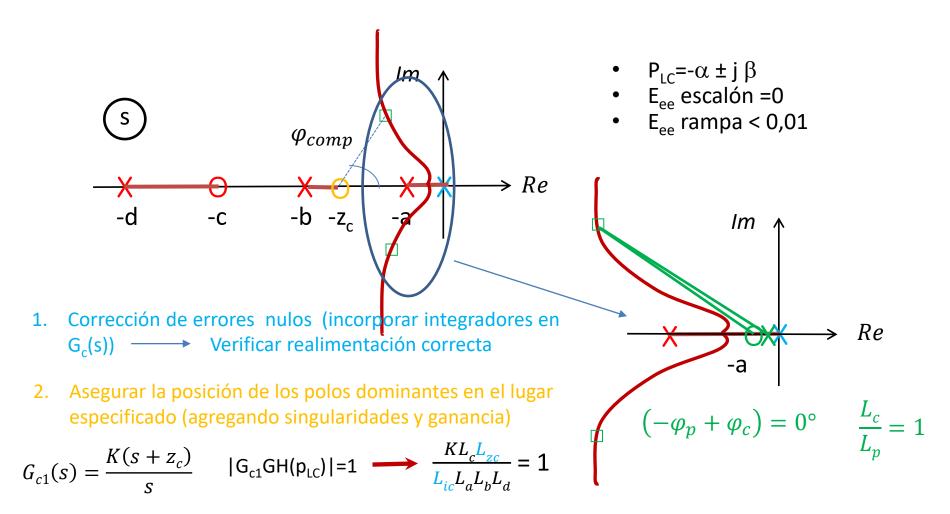
- Corrección de errores nulos (incorporar integradores en
- 2. Asegurar la posición de los polos dominantes en el lugar especificado (agregando singularidades y ganancia)

El aporte de ángulo necesario puede agregarse de diferentes maneras:

- Considerando las singularidades ya agregadas en pasos previos de compensación.
- Agregando celdas polo-cero por el método de la bisectriz.
- Agregado celdas polo-cero ubicada por simplicidad de cálculo.

$$\Rightarrow G_c(s) = \frac{K(s + Z_1)}{(s + P_1)}$$

Siempre debe calcularse la ganancia K que asegure : $|G(s)H(s)G_c(s)|_{p_{LC}} = 1$



3. Medir el error y compensar si hiciera falta para lograr el error ≠ 0 especificado

$$G_c(s) = \frac{(s+R_1)}{(s+R_2)} \longrightarrow G_c(s)\Big|_{s=0} = \frac{R_1}{R_2}$$

Estabilidad relativa (MF)

Estáticas (errores EE)



Errores nulos

Errores finitos ≠ 0

Rechazo a perturbaciones de baja frecuencia

Metodología:

- 1. Corrección de errores nulos (incorporar integradores en $G_c(s)$)
- 2. Corregir el MF con compensador de adelanto (en gral.)
- 3. Medir el error y rechazo a perturbaciones y agregar compensadores de atraso con ganancia 1 y fase despreciable en las frecuencias cercanas a $\omega_{t\sigma}$
- 2. Corregir los errores finitos distintos de cero y el rechazo a perturbaciones en gral. con ganancia.
- Corregir el MF con compensadores de adelanto (mas requerimiento)

Compensador de adelanto
$$G_c(s) = \frac{K\left(\frac{S}{Z_1+1}\right)}{\left(\frac{S}{D_1+1}\right)}$$
 con $z_1 < p_1$

Supongamos K=1

$$sen(\varphi_c) = (p_1 - z_1)/(z_1 + p_1) \qquad \omega_{\varphi} = \sqrt{z_1 p_1} \qquad |Gc(s)|_{\omega \varphi} = \frac{1}{\sqrt{\frac{z_1}{p_1}}} = \sqrt{\frac{p_1}{z_1}}$$

$$\downarrow \phi_c \qquad \omega_{\varphi} = \sqrt{z_1 p_1} \qquad \omega$$

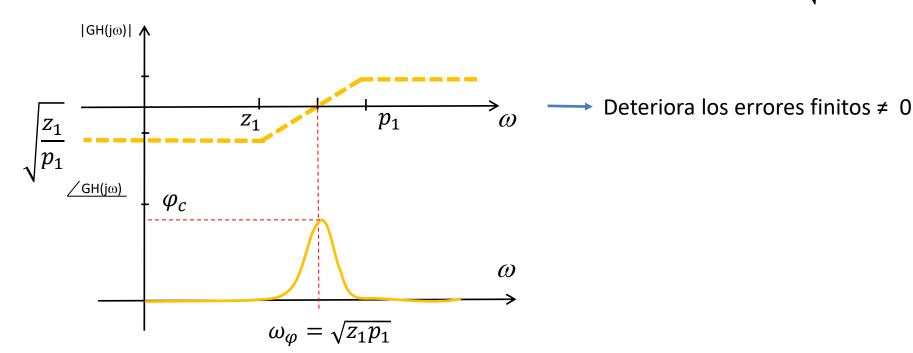
$$\omega_{\varphi} = \sqrt{z_1 p_1} \qquad \omega$$

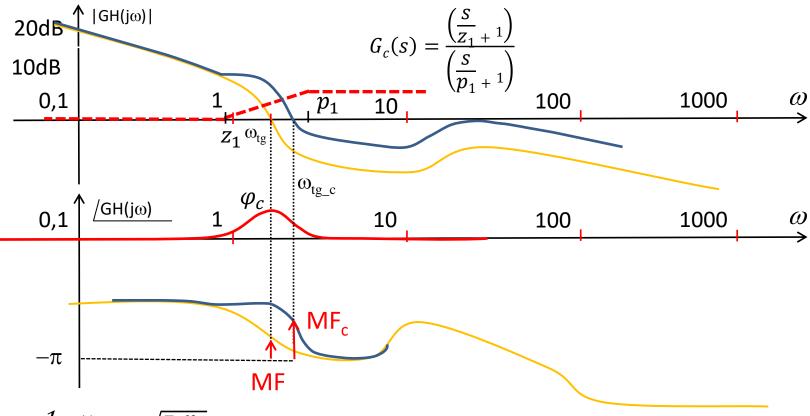
$$|Gc(s)|_{\omega\varphi} = \frac{1}{\sqrt{\frac{z_1}{p_1}}} = \sqrt{\frac{p_1}{z_1}}$$

$$G_c(s) = \frac{K\left(\frac{S}{Z_1 + 1}\right)}{\left(\frac{S}{p_1 + 1}\right)} \quad \text{con } z_1 < p_1$$

Supongamos K≠1

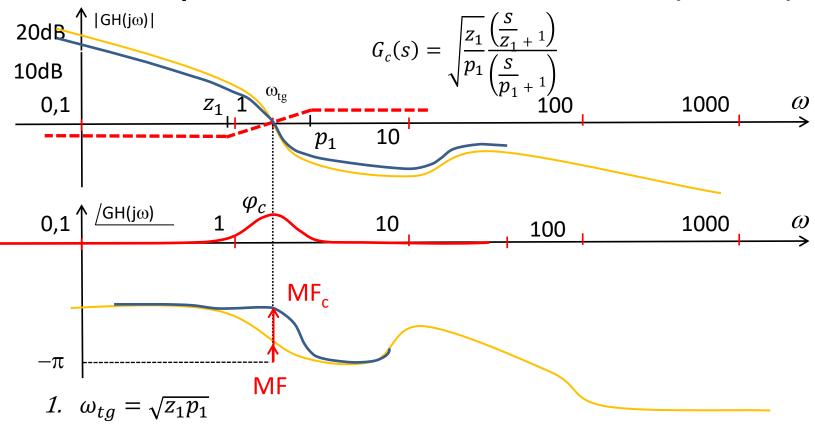
Supongamos K≠1
$$sen(\varphi_c) = (p_1 - z_1)/(z_1 + p_1) \longrightarrow \omega_{\varphi} = \sqrt{z_1 p_1} \qquad K = 1/|Gc(s)|_{\varphi} = \sqrt{\frac{z_1}{p_1}}$$





- 1. $\omega_{tg} = \sqrt{z_1 p_1}$
- 2. $sen(\varphi_c) = (p_1 z_1)/(z_1 + p_1)$ Donde φ_c es el margen de fase deseado menos el existente en ω_{tg}

Al correrse la ω_{tg} el aporte de fase del compensador será menor al calculado y en gral la fase del sistema en esa nueva ω_{tg_c} es aún menor. Por lo tanto hay que sobrecompensar para tener en cuenta este efecto φ_c+10°



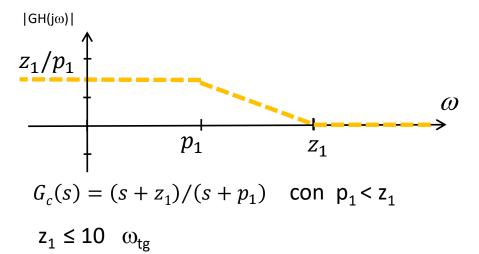
2. $sen(\varphi_c) = (p_1 - z_1)/(z_1 + p_1)$

Donde ϕ_c es el margen de fase deseado menos el existente en ω_{tg}

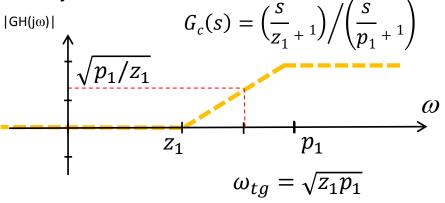
Con esta opción de diseño la ω_{tg} no cambia luego de compensar y por lo tanto no se necesita una sobrecompensación. Lo que se empeora es la ganancia de baja frecuencia, empeorando los errores finitos distintos de cero y el RPAS

Metodología:

- 1. Corrección de errores nulos (incorporar integradores en $G_c(s)$)
- 2. Verificar la realimentación (con un LR rápido a mano alzada)
- Corregir el MF con compensador de adelanto (en gral.) en cualquiera de sus dos versiones
- 4. Medir el error y rechazo a perturbaciones y agregar compensadores de atraso con ganancia 1 en las frecuencias cercanas a $\omega_{\rm tg}$

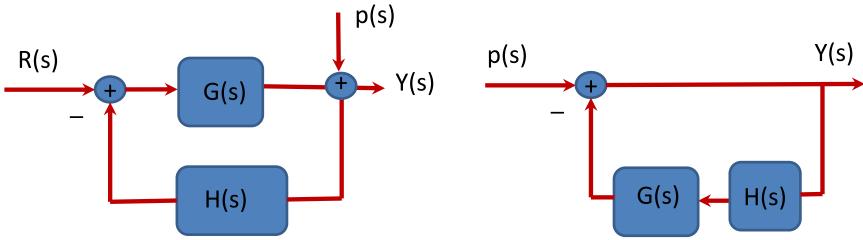


- 3. Corregir los errores finitos distintos de cero y el rechazo a perturbaciones en gral. con ganancia.
- 4. Corregir el MF con compensadores de adelanto (mas requerimiento) pero con la versión que presenta ganancia unitaria en bajas frecuencias



Errores de EE finitos distintos de cero y el rechazo a perturbaciones aditivas en la salida

- 1. Errores de EE finitos distintos de cero se mejoran con la ganancia en s=0, es decir en continua.
- Rechazo a perturbaciones aditivas en la salida se logra aumentando la ganancia en la banda especificada.

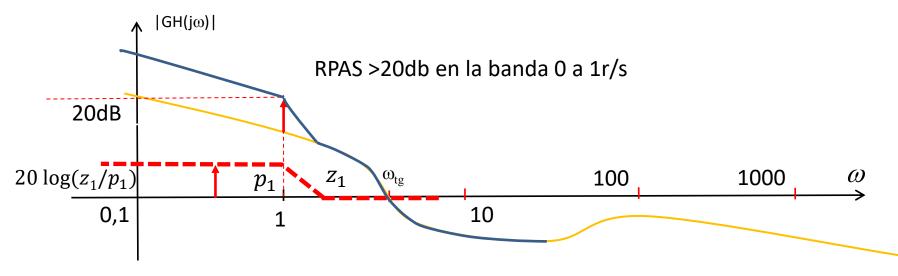


$$\frac{Y(s)}{P(s)} = \frac{1}{1 + G(s)H(s)}$$

$$\left| \frac{Y(s)}{P(s)} \right| \approx \frac{1}{|G(s)H(s)|}$$

Para que la perturbación P se manifieste lo menos posible en Y, el módulo de GH(s) en la banda requerida debe ser grande.

El módulo de GH(s) debe ser mayor que el rechazo pedido, en toda la banda de frecuencias solicitada.



$$G_c(s) = (s + z_1)/(s + p_1)$$

$$z_1 \le 10 \ \omega_{tg}$$