

Ejercicio 1

a) Calculamos la FdT del sistema realimentado

$$\frac{KG(s)}{1+KG(s)} = \frac{k \frac{s^2-6s+18}{s^2+6s-7}}{1+k \frac{s^2-6s+18}{s^2+6s-7}} = k \frac{s^2-6s+18}{(1+k)s^2+(6-6k)s+18k-7}$$

Calculamos la tabla de Routh del polinomio del denominador

$$\begin{array}{ccc} s^2 & 1+k & 18k-7 \\ s^1 & 6-6k & \emptyset \\ s^0 & 18k-7 & \emptyset \end{array}$$

Aplicamos la condición de estabilidad a la 1ª columna

$$1+k > 0 \Rightarrow k > -1$$

$$6-6k > 0 \Rightarrow k < 1$$

$$18k-7 > 0 \Rightarrow k > \frac{7}{18}$$

Nos quedamos con las condiciones más restrictivas

$$\frac{7}{18} < k < 1 \Rightarrow \boxed{k \in \left(\frac{7}{18}, 1\right)}$$

b) Tenemos que dibujar el LdR de $G(s)$ usando las reglas conocidas

* EL LdR tiene 2 ramas (tantas como polos en bucle ab)

* Parten de los polos en b.abierto

$$s^2+6s-7=0 \Rightarrow s = \frac{-6 \pm \sqrt{36+28}}{2} = \begin{cases} -1 \\ 7 \end{cases}$$

Terminan en los ceros en b.abierto

$$s^2-6s+18=0 \Rightarrow s = \frac{6 \pm \sqrt{36-72}}{2} = \begin{cases} 3+3j \\ 3-3j \end{cases}$$

* El intervalo $(-7, 1) \in$ LdR porque tiene 3 singularidades a su derecha (1 polo y 2 ceros)

* Es simétrico respecto al eje real

* El grado relativo es \emptyset luego no tiene asíntotas

* Los puntos de ruptura son los valores de s que anulan la derivada de K con respecto a s

$$\frac{\partial K}{\partial s} = -\frac{\partial \frac{1}{G(s)}}{\partial s} = -\frac{(2s+6)(s^2-6s+18) - (s^2+6s-7)(2s-6)}{(s^2-6s+18)^2}$$

igualando a cero y simplificando:

$$12s^2 - 50s - 66 = 0$$

$$s = \frac{25 \pm \sqrt{625 + 792}}{24} = \begin{cases} 5'21 & \notin \text{LdR} \Rightarrow \text{no es punto de ruptura} \\ -1'05 & \in \text{LdR} \Rightarrow \text{sí es punto de ruptura} \end{cases}$$

* Los puntos de corte con el eje imaginario son los valores de s que anulan el denominador de la FdT del sistema realimentado sustituyendo K por los valores límite de estabilidad

$$k=1 \Rightarrow 2s^2 + 11 = 0 \Rightarrow s = \sqrt{-5'5} = \pm 2'3j$$

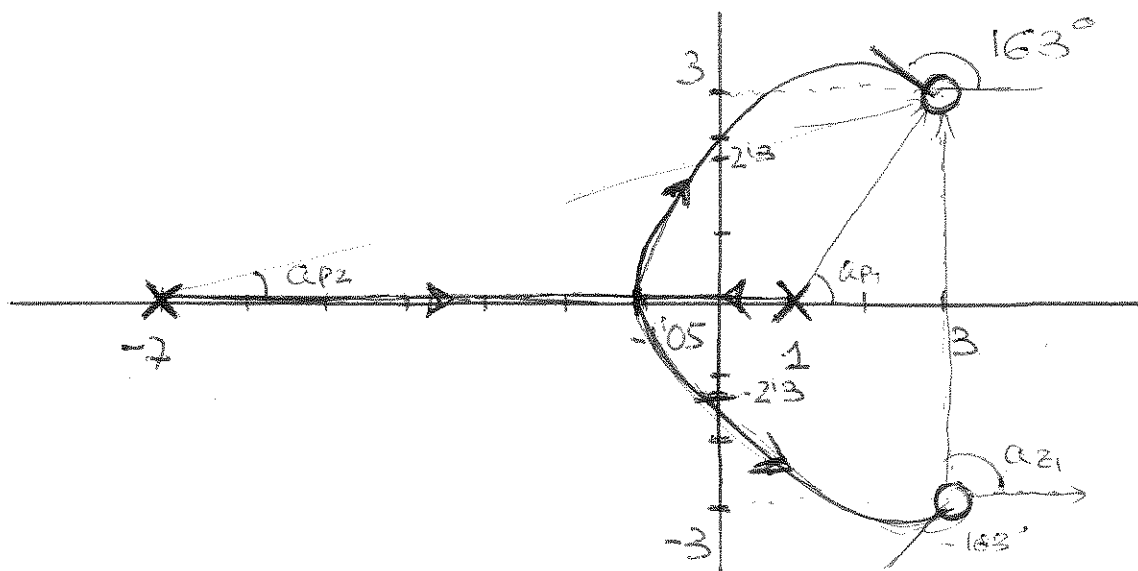
* Ángulos de entrada a los polos

$$\angle_{z_1} = 180 - \alpha_{z_1} + \alpha_{p_1} + \alpha_{p_2} = 180 - 90 + 56'3 + 16'7 = 163^\circ$$

$$\alpha_{z_1} = 90^\circ$$

$$\alpha_{p_1} = \text{atan}\left(\frac{3}{2}\right) \approx 56'3^\circ$$

$$\alpha_{p_2} = \text{atan}\left(\frac{3}{10}\right) \approx 16'7^\circ$$

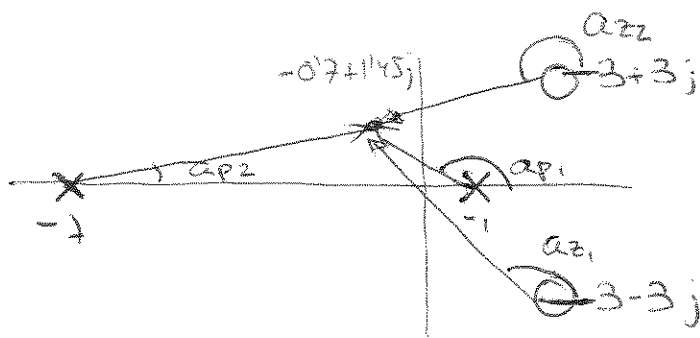


c) $T_s = \frac{4}{\zeta \omega_n}$ El punto con menor tiempo de respuesta es el que tiene mayor $\zeta \omega_n \Rightarrow$
 \Rightarrow parte real de los polos del sistema realimentado más negativa.

La fórmula es válida para polos complejos y conjugados. Viendo el LdR el punto más a la izquierda que cumple dicha restricción coincide (en el límite) con el punto de ruptura.

$$\zeta \omega_n = 1.05 \Rightarrow \boxed{T_s = \frac{4}{1.05} = 3.80 \text{ s}}$$

d) Para comprobar que $s = -0.7 + 1.45j \in \text{LdR}$ aplico la condición de fase a dicho punto



$$\alpha_{p1} = 180 - \arctan\left(\frac{1.45}{1.7}\right) \approx 139.5^\circ$$

$$\alpha_{p2} = \arctan\left(\frac{1.45}{6.3}\right) \approx 12.9^\circ$$

$$\alpha_{z1} = 180 - \arctan\left(\frac{4.45}{3.7}\right) \approx 129.7^\circ$$

$$\alpha_{z2} = 180 + \arctan\left(\frac{1.55}{3.7}\right) \approx 202.7^\circ$$

$$\alpha_{z1} + \alpha_{z2} - \alpha_{p1} - \alpha_{p2} = 129.7 + 202.7 - 139.5 - 12.9 = 180^\circ$$

Completa la condición de fase, luego pertenece al LdR

Para calcular el valor de K que hace que los polos del sistema realimentado se ubiquen en $s = -0.7 + 1.45j$ aplico la condición de módulo

$$\boxed{|K| = \left| \frac{1}{G(s)} \right| = \frac{|s+7| |s-1|}{|s+3+3j| |s-3-3j|} = \frac{|6.3+1.45j| |-1.7+1.45j|}{|-3.7+4.45j| |-3.7-1.55j|} =$$

$$\boxed{= 0.622}$$

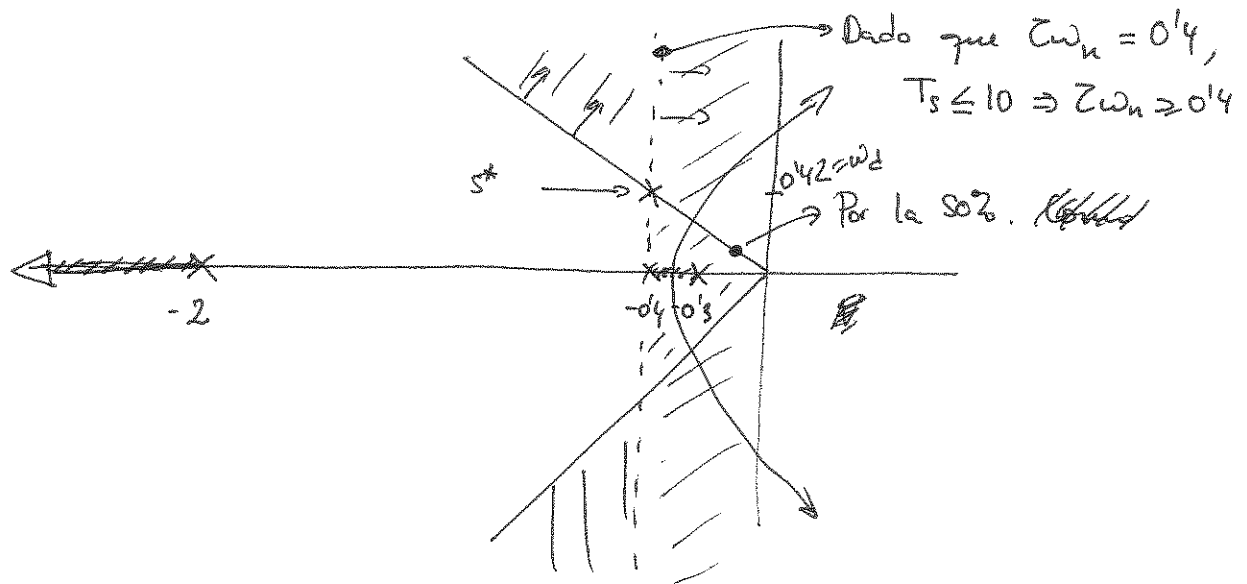
Adicionalmente, observamos que el valor de K obtenido es consistente con el rango de estabilidad del apartado a

Ejercicio 2

Comienzo estudiando los requisitos:

- Altura exacta constante: requiere tipo 1 para anular el error en entrada escalón.
- Cambios de altura en 10s: tiempo de respuesta (asumo al 98%) de 10s $\Rightarrow 10 = \frac{4}{z\omega_n} \Rightarrow z\omega_n = \frac{4}{10} = 0.4$
- Sobreoscilación 5% $\Rightarrow z = 0.69 \Rightarrow \omega_n = 0.58 \Rightarrow \omega_d = 0.42$

El lugar de las raíces con zona prohibida:



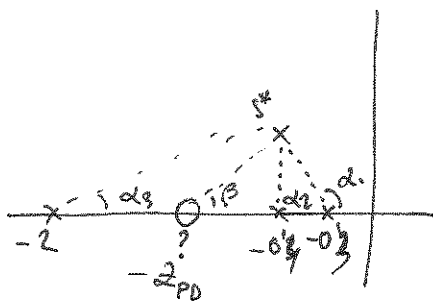
a) La planta es de tipo 0, no 1. Por tanto el PI es necesario. Al no incluirlo el diseño defectuoso, el error ante escalón no es nulo. Esta es la razón de que el vuelo se produjera a distinta altura de la deseada.

Efectivamente se aprecia que el LIR no es compatible con la zona válida, al tener dos polos en la zona prohibida con sus ramas que tienden a asíntotas que van hacia la derecha. Sin embargo, es necesario ajustar la ganancia al calcular el PD. La ganancia unitaria es un despropósito.

b) Para tener un diseño correcto, voy a necesitar el PD para hacer que el lugar pase por la zona válida, y el PI para elevar el tipo.

Comienzo con el transitorio, y elijo un punto s^* en el límite de los requisitos:

$$\underline{s^*} = -Z\omega_n \pm j\omega_d = \underline{-0'4 \pm j0'42} \quad \text{Aplico cond. de fase:}$$



$$\alpha_1 = 180 - \text{atan} \frac{0'42}{0'1} = \underline{\underline{103'4^\circ}}$$

$$\alpha_2 = \underline{\underline{70^\circ}} \quad \alpha_3 = \text{atan} \frac{0'42}{1'6} = \underline{\underline{14'7^\circ}}$$

$$180 = \beta - \alpha_1 - \alpha_2 - \alpha_3 \Rightarrow \beta = 388'1^\circ = \underline{\underline{28'1^\circ}}$$

$$\text{atan} \frac{0'42}{z_{p0} - 0'4} = 28'1^\circ \Rightarrow \frac{0'42}{z_{p0} - 0'4} = 0'534 \Rightarrow \underline{\underline{z_{p0} = 1'19}}$$

Para llevar los polos dominantes a s^* , aplico cond. de módulo:

$$K = \left| \frac{-1}{(s)G(s)} \right| = \frac{|s^* + 2| |s^* + 0'3| |s^* + 0'4|}{|s^* + 1'19|} = \frac{|1'6 + 0'42j| | -0'1 + 0'42j| |0'42j|}{|0'79 + 0'42j|} =$$

$$= \frac{1'65 \cdot 0'43 \cdot 0'42}{0'89} = \underline{\underline{0'333}}$$

luego el PD es: $\underline{\underline{\underline{0'333(s + 1'19)}}}$

Permanente

Necesito el polo en el origen y, para no estropear el transitorio, un cero bastante cercano. Como no hay requisitos de error en rampa, lo fijo respetando esa única consideración, en el intervalo $(-0.3 \dots 0)$, para que tampoco interfiera con los polos de la planta. Por ejemplo, en -0.1 .

$z_{PI} = +0.1$. Y calculo su influencia en la ganancia

$$\text{final: } k_{PI} = \frac{|s^*|}{|s^* + 0.1|} = \frac{0.58}{0.52} = \underline{\underline{1.1}} \quad PI = \underline{\underline{1.1 \frac{(s+0.1)}{s}}}$$

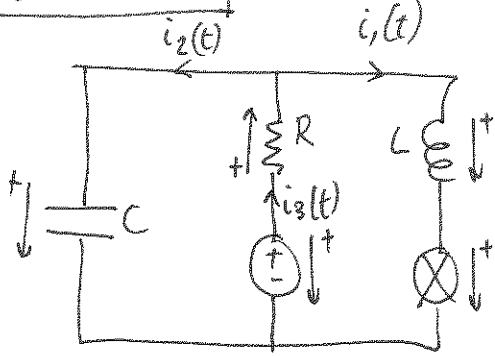
$$c) PID = PD \cdot PI = 0.333 \cdot 1.1 \frac{(s+0.1)(s+1.19)}{s} = 0.366 \frac{s^2 + 1.29s + 0.119}{s} =$$

$$= 0.366s + 0.47 + \frac{0.044}{s}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} K_p = 0.47 \\ K_d = 0.366 \\ K_i = 0.044 \end{cases}$$

Ejercicio 3

a) (Solución sujeta al etiquetado elegido)



$$b) \quad i_1(t) + i_2(t) = i_3(t) \quad \parallel \quad I_1(s) + I_2(s) = I_3(s)$$

$$v_r(t) = R i_3(t) + L i_1'(t) + v_e(t)$$

$$V_R(s) = R I_3(s) + L s I_1(s) + V_e(s)$$

$$v_r(t) = R i_3(t) + \frac{1}{C} \int i_2(t) dt$$

$$V_r(s) = R I_3(s) + \frac{1}{C s} I_2(s)$$

Efectos en el motor: $T(t) = K_i i_1(t) \quad \parallel \quad T(s) = K_i I_1(s)$

$$v_e(t) = K_e \omega(t) \quad \parallel \quad V_e(s) = K_e \Omega(s)$$

Al modelar la parte mecánica se observa que:

- Hay simetría, por lo que pueden sumarse dos veces la parte repetida.

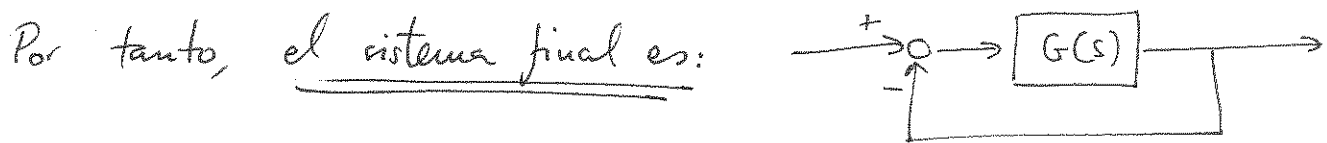
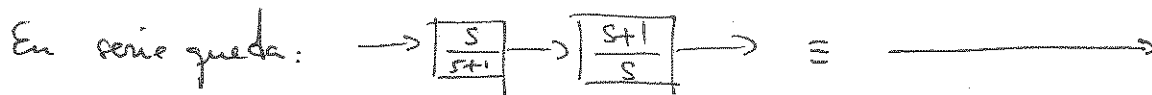
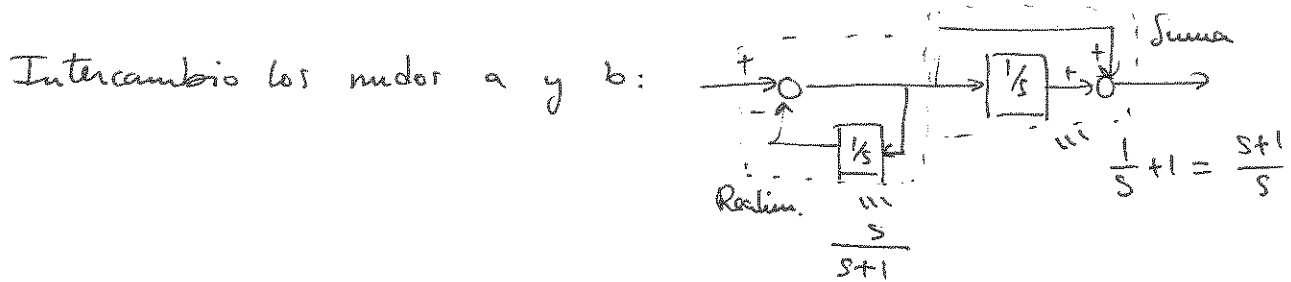
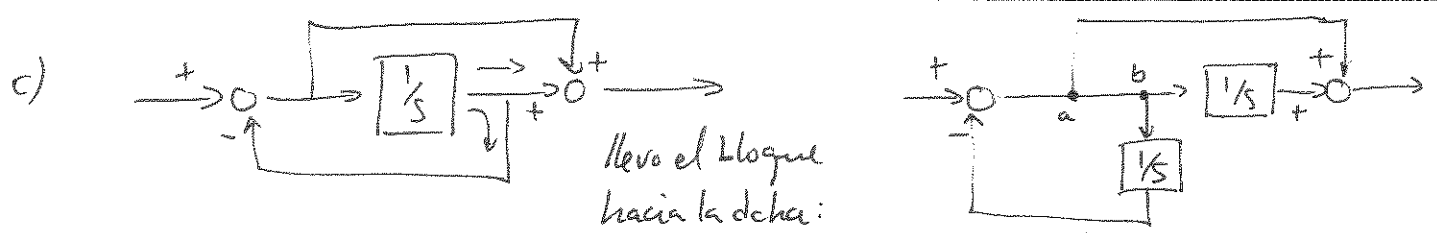
- El eje central y los dos más alejados giran a la misma velocidad al tener el mismo número de dientes y estar conectados por un engranaje "loco". En todo caso, esto se observa tb de la relación de dientes explícita: $\omega(t) = \frac{N_p}{N_c} \frac{N_c}{N_p} \omega_3(t)$. Lo mismo ocurrirá con los pares. Por tanto,

$$T(t) = \underbrace{2B\omega(t) + 2J\dot{\omega}(t)}_{\text{Eje del motor}} + \underbrace{2 \frac{N_c^2}{N_p^2} J_p \dot{\omega}(t)}_{\text{Ejes de los piñones*}} + \underbrace{2(B\omega(t) + 2J\dot{\omega}(t))}_{\text{Ejes anteriores}} =$$

$$= 6J\dot{\omega}(t) + 4B\omega(t) + 2 \frac{N_c^2}{N_p^2} J_p \dot{\omega}(t)$$

$$T(s) = \Omega(s) \left(6Js + 4B + 2 \frac{N_c^2}{N_p^2} J_p s \right)$$

* (Teniendo en cuenta que $\omega(t)N_c = \omega_p(t)N_p$)



d) Al tener un sistema de tipo 0 con realimentación unitaria,

sabemos que $e(\infty) = \frac{1}{1+K_p} \Rightarrow O'g = \frac{1}{1 + \lim_{s \rightarrow 0} G(s)} = \frac{1}{1 + \frac{1}{4R+1}} \Rightarrow$

$$\Rightarrow O'g = \frac{1}{\frac{4R+2}{4R+1}} = \frac{4R+1}{4R+2} \Rightarrow 3'6R + 1'8 = 4R+1 \Rightarrow$$

$$\Rightarrow O'8 = O'4R \Rightarrow \underline{\underline{R = 2}}$$