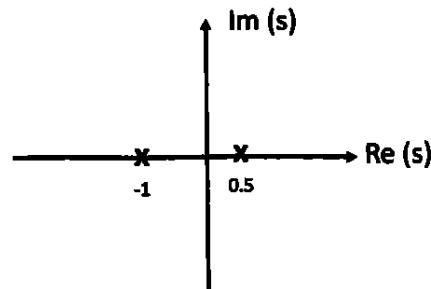


Nombre _____		Ikasturtea: 2013/2014 2014/Ekalna/27
Izena _____		Iraupena:
1ºApellido _____ 1 Detura		2ordu 45min
2º Apellido _____ 2 Detura		Taldea



1. PROBLEMA - (10%) Sistema berreikatu baten begizta irekiko transferentzi funtzioak ondorengo polo eta zeroak ditu.



Erantzun ezazu, arrazotuz, ondorengo baleztapenak eglazkoak ala faltsuak diren:

- Sistema hau egenkortzea posible da, P kontrol proportzionala erabiliz.
- Sistema hau egenkortzea posible da, PD kontrolagailuaren bidez.

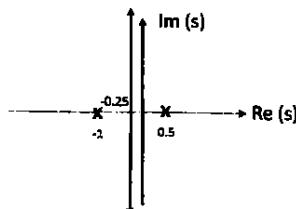
Hecho

a) P kontroladorea

$$G_{BA}(s) = G_c(s)G_p(s) = K_c \frac{K}{(s+1)(s-0.5)}$$

Transferentzi funtzoaren poloen kokapena bakarrik dugu (ez irabazpena), hortaz, metodo analitikoa erabili ordez komenigarriagoa da erabiltzea erroen kokapen geometrikoa:

- n=2 polo eta m=0 zero
- n=2 polo \Rightarrow 2 adar ditu EKG
- Ardatz errealean (-1, 0.5) tartean
- Asintotak: n-m=2
 - $\sigma = \frac{-1+0.5}{2} = -0.25$
 - $\theta_{1,2} = \frac{(2k+1)\pi}{2} = \pm 90^\circ$



Hortaz, ikusten denez, K_c batetik aurrera begizta itxiko poloak erdiplano negatiboak kokatzen dira, sistema egonkortuz.

a) PD kontroladorea

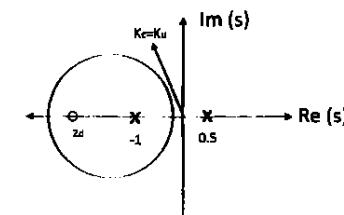
$$G_{BA}(s) = G_c(s)G_p(s) = K_c(1 + T_d s) \frac{K}{(s+1)(s-0.5)}$$

Transferentzi funtzoaren poloen kokapena bakarrik dugu (ez irabazpena), hortaz, metodo analitikoa erabili ordez komenigarriagoa da erabiltzea erroen kokapen geometrikoa.

Bestalde PD-ak txertatzen duen zeroa hainbat posiziotaan kokatu dezakegu. Zeroa <-1 bada:

- n=2 polo eta m=1 zero
- n=2 polo \Rightarrow 2 adar ditu EKG
- Ardatz errealean ($-\infty, z_d$) tartean eta (-1, 0.5) tartean

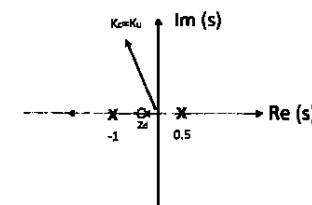
- Asintotak: n-m=1
 - $\sigma = \frac{z_d - 1 + 0.5}{2}$
 - $\theta_1 = \frac{(2k+1)\pi}{1} = \pm 180^\circ$



Hortaz, ikusten denez, K_c batetik aurrera begizta itxiko poloak erdiplano negatiboak kokatzen dira, sistema egonkortuz.

Zeroa (-1,0) tartean badago:

- n=2 polo eta m=1 zero
- n=2 polo \Rightarrow 2 adar ditu EKG
- Ardatz errealean ($-\infty, -1$) tartean eta ($z_d, 0.5$) tartean
- Asintotak: n-m=1
 - $\sigma = \frac{z_d - 1 + 0.5}{2}$
 - $\theta_1 = \frac{(2k+1)\pi}{1} = \pm 180^\circ$



Hortaz, ikusten denez, K_c batetik aurrera begizta itxiko poloak erdiplano negatiboak kokatzen dira, sistema egonkortuz.

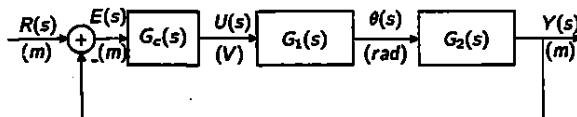
 Facultad de Ingeniería Superior de Ingenieros Industriales  Universidad del País Vasco Euskal Herriko Unibertsitatea	Ikasturtea: 2013/2014 2014/Ekaina/27
Nombre _____ Izena _____	Iraupena: 2ordu 45min Taldea:
1ºApellido _____ 1 Deltura	
2º Apellido _____ 2 Deltura	

SINTONIZAZIO-TAULAK

ZIEGLER-NICHOLS BEGIZTA IREKIAN

Kontrolagailu mota	K_c	T_i	T_d
P	$\frac{1}{K t_m}$	-	-
PI	$\frac{0.9}{K t_m}$	$3t_m$	-
PID	$\frac{1.2}{K t_m}$	$2t_m$	$0.5t_m$

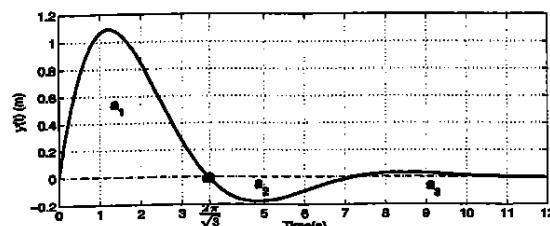
2. PROBLEMA - (30%) Ondorengo irudian erakusten dena desplazamenduaren kontrolerako sistema bat da, eragingailu elektriko batek, $G_e(s)$, eta sistema mekaniko batek, $G_2(s)$, osatua. Horrela, eragingailurako sarrera-tentsioak, $u(t)$ (V), errortazio-mugimendua sorraraziko du, $\theta(t)$ (rad), eta honek sistema mekanikoari eragingo dio bere irteeran translazioa sorraraziz, $y(t)$ (m).



Fabrikatzalleak emandako parametroen arabera, $G_1(s)$ eragingailuaren eredu matematikoa lortu da,

$$2\dot{\theta}(t) + 2\theta(t) = u(t)$$

Era berean, $G_2(s)$ sistema mekanikoak ondorengo erantzuna ematen duela jakin da, bere θ sarreran 1 rad amplitudeko inpututsua ezartzen zaionean.



$$\begin{aligned} a_1 &= 2.326 \\ a_2 &= 0.381 \\ a_3 &= 0.055 \end{aligned}$$

X-ko moteldura-eriazioa eta egoera iraunkorreko errore nulu bermatzen duen kontrolagailurik sinpleena diseina ezazu, pausu guztiak justifikatuz.

ZIEGLER-NICHOLS BEGIZTA ITXIAN

Kontrolagailu mota	K_c	T_i	T_d
P	$0.5K_u$	-	-
PI	$0.4K_u$	$0.8T_u$	-
PID	$0.6K_u$	$0.5T_u$	$0.125T_u$

$$G_1(s) = \frac{1}{2s + 20} = \frac{0.5}{s + 10}$$

$$G_2(s) = \frac{2}{s^2 + s + 1}$$

Kontroladorea: PI, Ziegler-Nichols begizta itxian erabili behar da.

$$K_u = 111$$

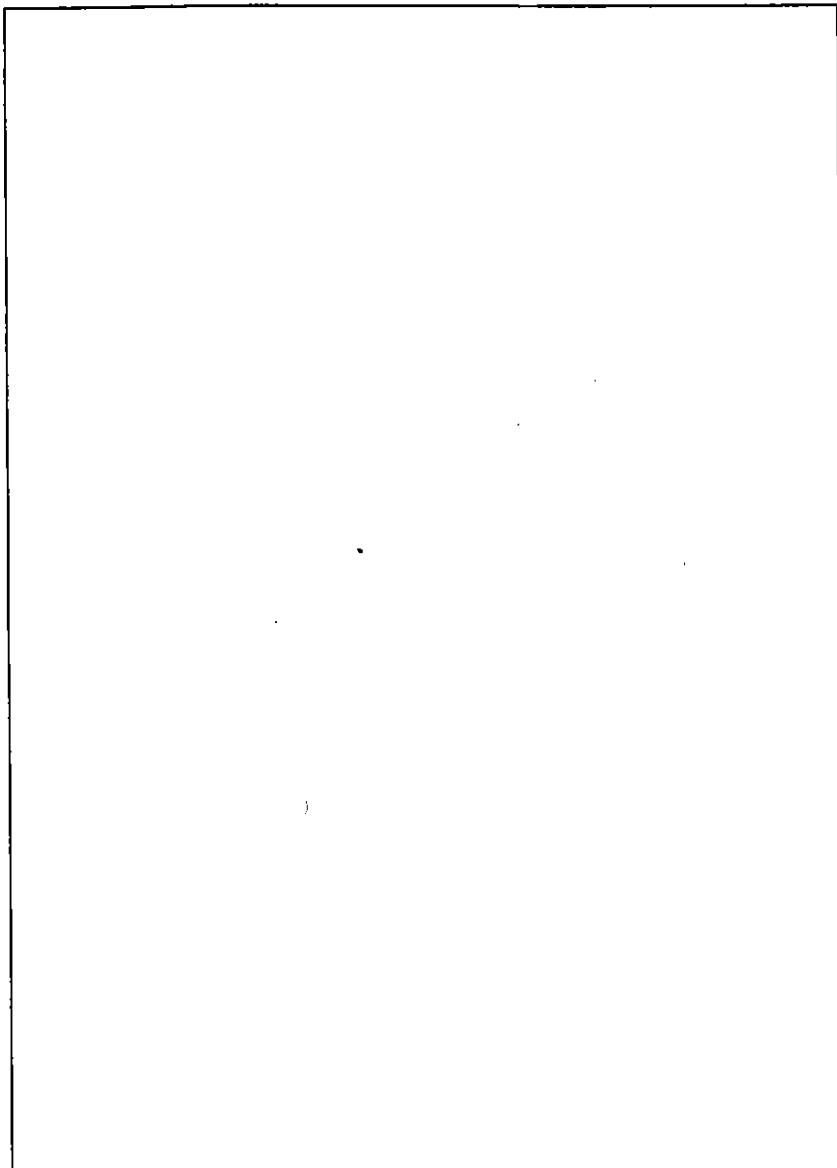
$$T_u = \frac{2\pi}{\omega_n} = 2\pi/\sqrt{11} \text{ seg}$$

Datu hauetan oinarrituta taulara jo eta: PI kontroladorea diseina dezakegu:

$$K_c = 0.4K_u = 44.4$$

$$T_i = 0.8T_u = \frac{1.6\pi}{\sqrt{11}} \text{ seg}$$

$$G_c(s) = 44.4 \left(1 + \frac{1}{1.6\pi/\sqrt{11} s} \right)$$



	Ikasturteetako Egindako lanak Bakalauriatura Universidad del País Vasco	Iraupena: 2014/Eikaina/27
	Nombre _____ Izena _____	
	1º Apellido _____ 1º Deitura _____	
	2º Apellido _____ 2º Deitura _____	
		Taldea

3. PROBLEMA - (30%) Sistema baten transferentzi funtziak honako hau da:

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

Eskatzen dena zera da:

- a. Begizta iboko sistema egonkorra lortzeko ahaleginan, berrelükadura bidezko ahalik eta kontrol sistemarik errazena disertatu nahi da. Azal ezazu egindako kontrolagailuaren hautua eta bila ezazu bere parametroen balizko balioen tartea.
- b. Hortaz gainera, sistema berrelükatuaren egonkortze-denbora 3 segundo edo txikiagoa (%5eko Irizpidea) izatea nahi bada, froga ezazu aurreko ataleko kontrolagailu horrek balio duen edo ez. Ezezkoan, hauta ezazu baldintza biak beteko dituen kontrolagailurik errazena eta kalkula ezazu zeintzuk izan behar diren bere parametroen balio-tartea espezifikazio horiek bete ahal izateko.

SINTONIZAZIO-TAULAK

ZIEGLER-NICHOLS BEGIZTA IREKIAN

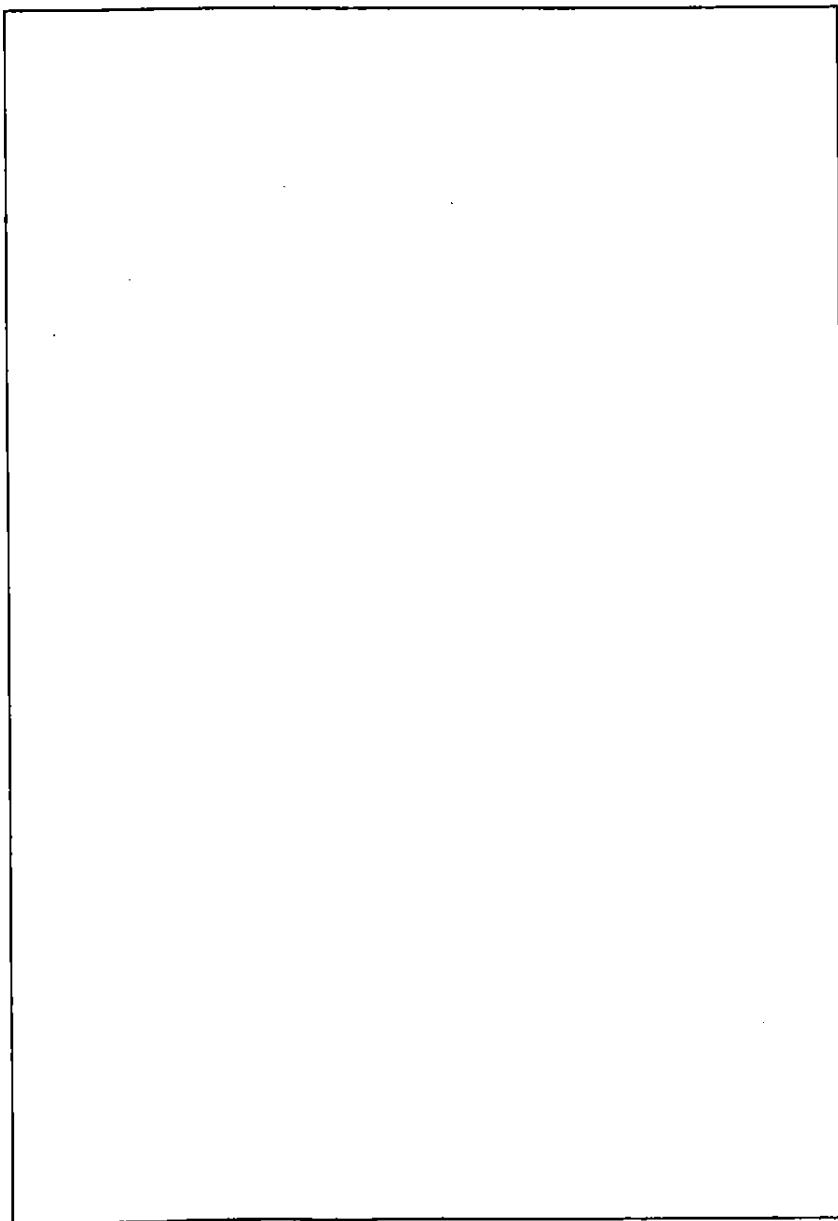
Kontrolagailu mota	K_c	T_I	T_d
P	$\frac{1}{K t_m}$	-	-
PI	$\frac{0.9}{K t_m}$	$3t_m$	-
PID	$\frac{1.2}{K t_m}$	$2t_m$	$0.5t_m$

) P kontroladorea egonkortuko du sistema baldin eta $K_c \in (0,2.5)$

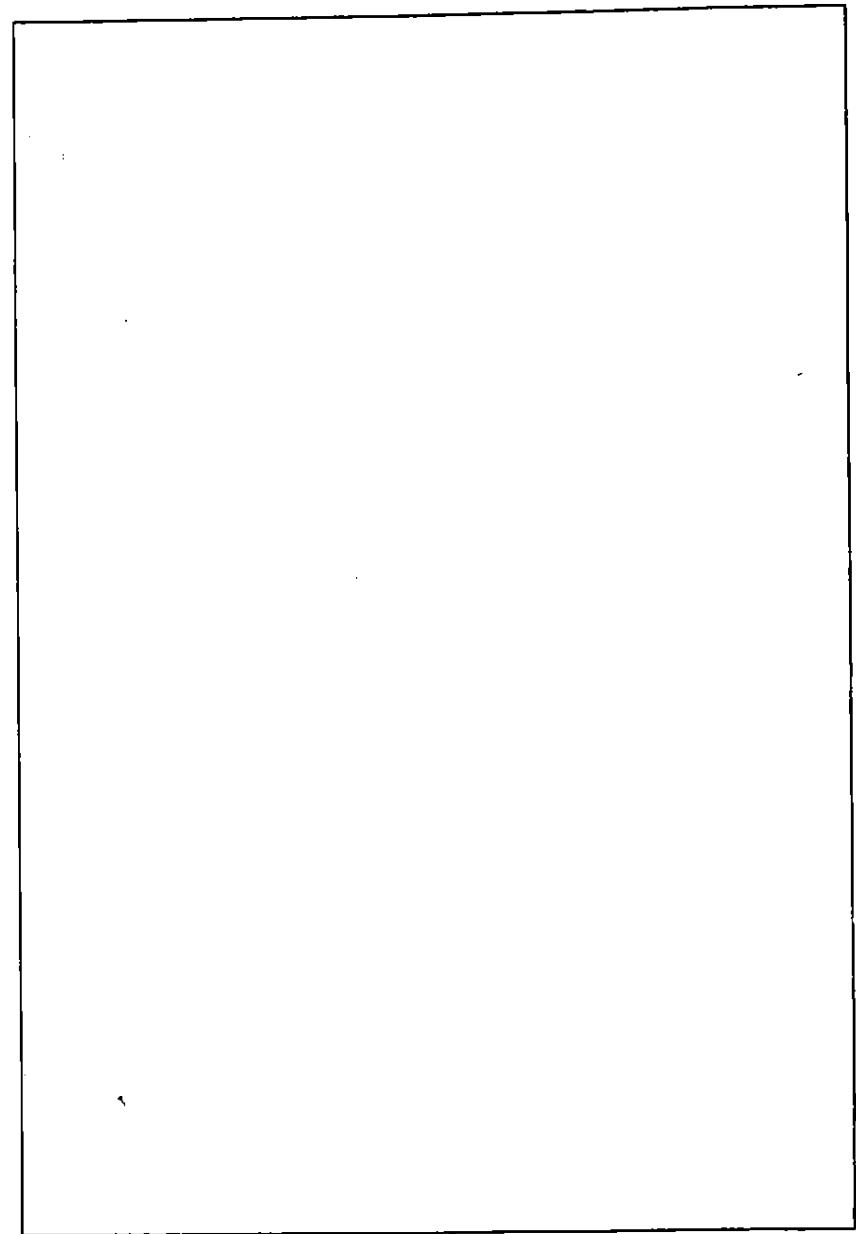
) PD kontroladorea behar da, non, $K_c \in (0,4/3)$ eta $T_d = 1$ seg

ZIEGLER-NICHOLS BEGIZTA ITXIAN

Kontrolagailu mota	K_c	T_I	T_d
P	$0.5K_u$	-	-
PI	$0.4K_u$	$0.8T_u$	-
PID	$0.6K_u$	$0.5T_u$	$0.125T_u$

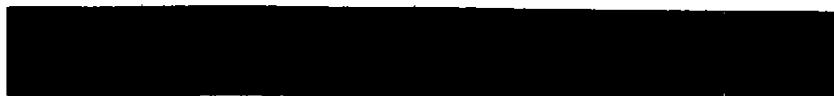


13

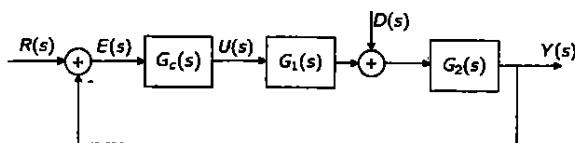


14

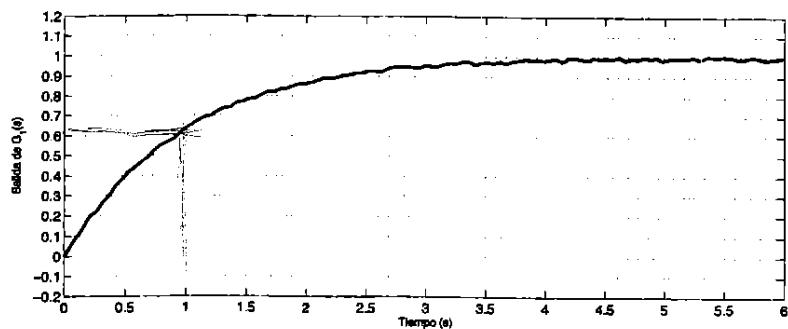
 Ingeniería de Sistemas Escuela Técnica Superior de Ingenieros de Telecomunicación	Ikasturte: 2013/2014 2014/Ekaina/27
Nombre _____ Izena _____	
1ºApellido _____ 1 Deitura	
2ºApellido _____ 2 Deitura	
Iraupena: Zordu 45min	
Taldea:	



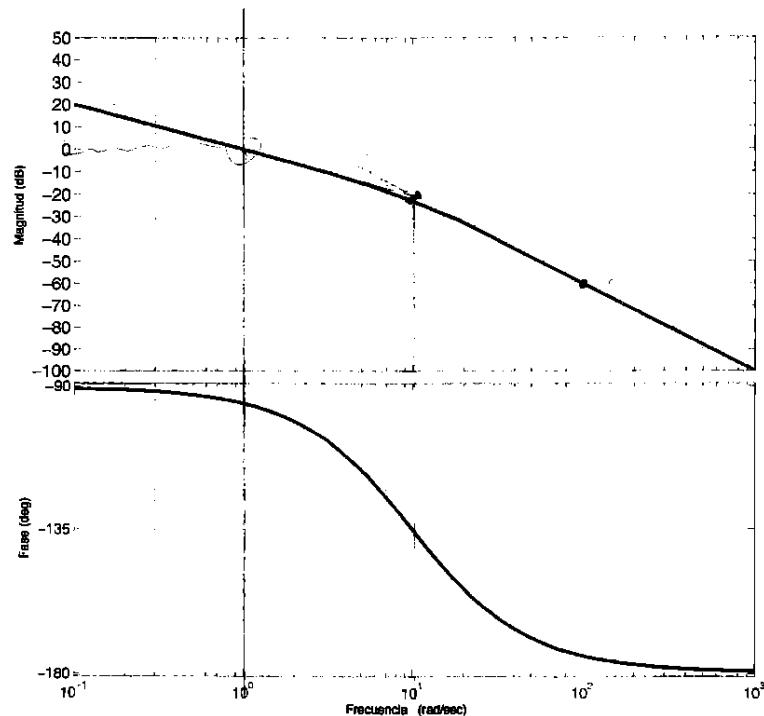
4. PROBLEMA - (30%) Ondorengo sistema berrelkatuan kontrolagailua proportzionala da:



Jakin denez, $G_1(s)$ sistemak ondorengo maila unitario erantzuna ematen du,



Bestalde, $G_2(s)$ sistemak ondorengo maiztasun-erantzuna eman duela jakin da ere,

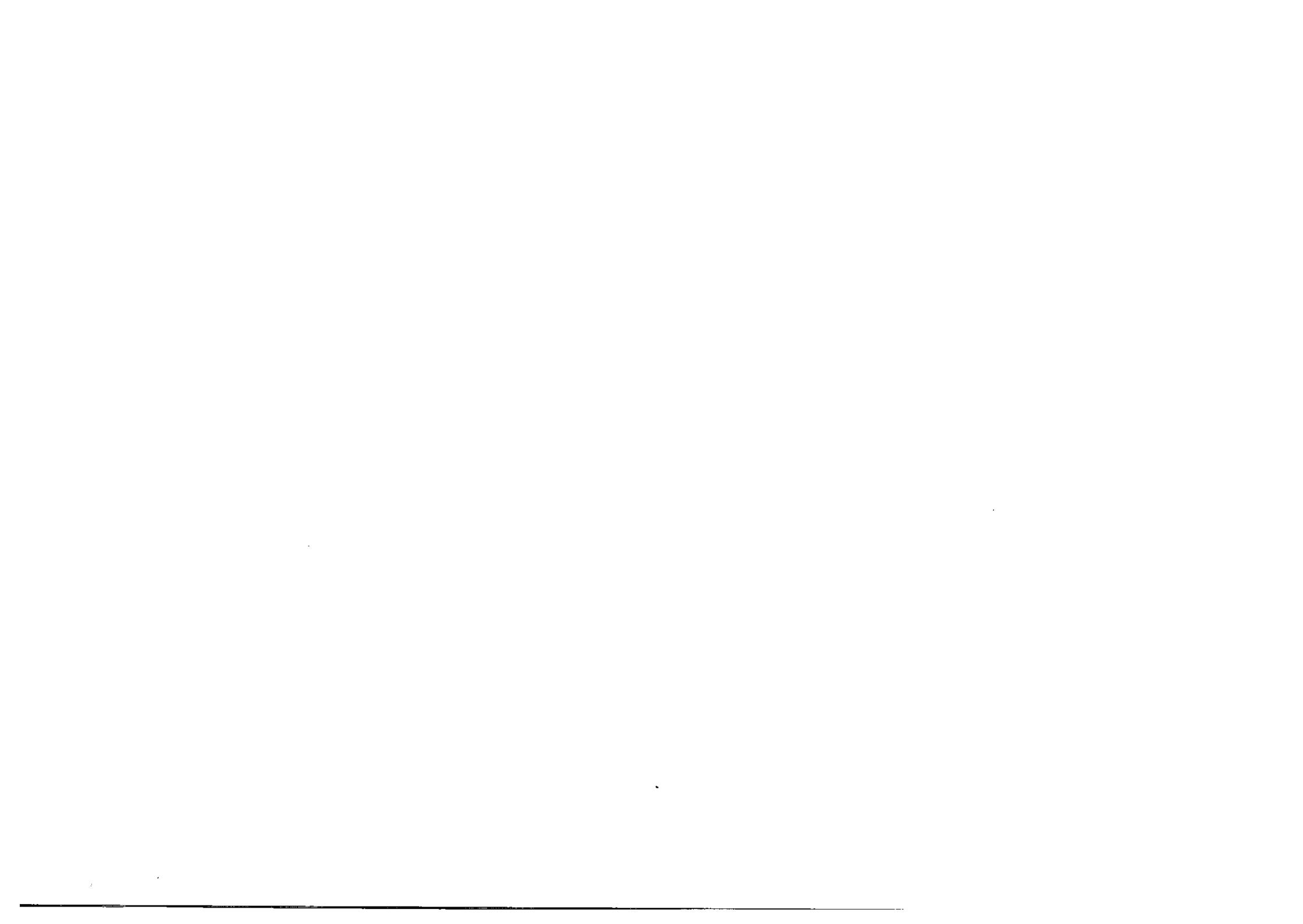


Azter ezazu eta kalkulatu egoera iraunkorreko errorearen balioa kontrolagailuaren untzio bezala adieraziz, $r(t)$ erreferentzian 2 amplitudeko maila eta $d(t)$ perturbazioan 0.5 amplitudeko maila ezartzean.

$$G_1(s) = \frac{1}{1+s}$$

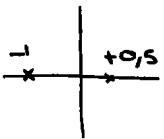
$$G_2(s) = \frac{1}{s(0.1s+1)}$$

$$e_{ss} = e_{ssr} + e_{ssd} = 0 + \frac{-0.5}{K_c} = \frac{-0.5}{K_c}$$

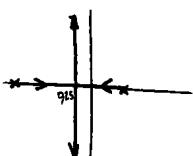


JUNIO 2014

④



a) P ereditiz, egontzko? E6IA



$$\begin{aligned} n=2 &\rightarrow 2 \text{ adar} & \textcircled{1} (0^{\circ}s, \infty) \\ m=0 & & \textcircled{2} (-1, \infty) \end{aligned}$$

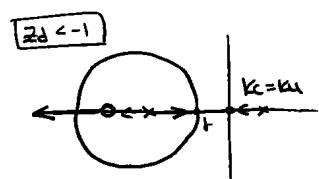
Ardatz erredetzen $\rightarrow (-1, 0^{\circ}5)$ Polo bat eskuinean.

$n-m = 2$ ASINTOTA

$$\vartheta = \frac{-1 + 0,5}{2} = 0,25$$

$$\Theta_{1,2} = \frac{(2k+1)\pi}{2} = \pm 90^\circ$$

b) PD? \rightarrow zero. E6IA



$-1 < 2d < 0$

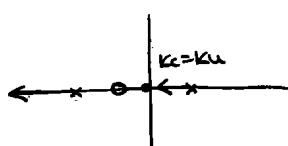
$$\begin{aligned} n=2 &\rightarrow 2 \text{ adar} & \textcircled{1} (0^{\circ}s, ?) \\ m=1 & & \textcircled{2} (1, ?) \end{aligned}$$

Ardatz erredetzen $\rightarrow (-1, 0^{\circ}s)$
 $(-\infty, 2d)$

$n-m = 1$ ASINTOTA

$$\vartheta = -\frac{\pi}{2} = -1 + 0,5$$

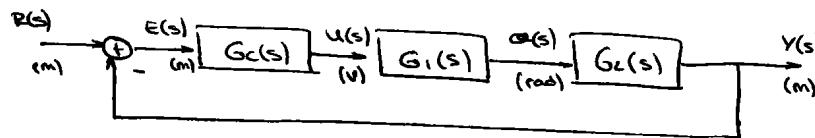
$$\Theta_{1,2} = \pm 180^\circ$$



Ardatz erred $\rightarrow (-2d, 0^{\circ}s)$
 $(-\infty, -1)$

Ikussten duge kc batezik aurra, polak erdi plano negatiboan kokatzen direla. Beraz, sist egontzko

⑤

 $G_1(s) \rightarrow$ elektroika $G_2(s) \rightarrow$ mekanika

$$G_1(s) \rightarrow 2\omega(\epsilon) + 20\omega(\epsilon) = U(\epsilon)$$

$G_2(s) \rightarrow$ ω sarreran 1 rad amplitudeko inputtura ezartzean.



$$M_p = 1/4$$

$$\epsilon_{ss} = 0$$

Kontrolapilu sinpleena?

⑥

$$2s\omega(s) + 20\omega(s) = U(s) \rightarrow \frac{\omega(s)}{U(s)} = \boxed{\frac{1}{2s+20} = G_1(s)}$$

⑦

$$\omega_p = \omega_1 = 2,326$$

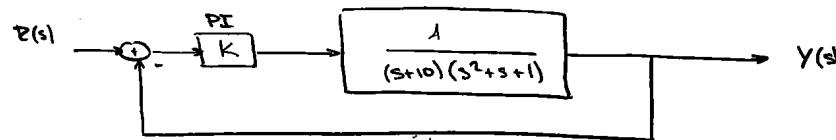
$$\omega_{ss} = \sum \omega = 2$$

$$M_p = \frac{\omega_p - \omega_{ss}}{\omega_{ss}} = 0,163 \rightarrow f = \sqrt{\frac{\ln M_p^2}{\ln M_p^2 + \pi^2}} = 0,5$$

$$\epsilon_p = 3,63 = \frac{\pi}{\omega_n \sqrt{1-f^2}} \rightarrow \omega_n = \frac{\pi}{3,63 \sqrt{1-0,5^2}} = 1 \quad K = \frac{\Delta Y}{\Delta U} = \frac{\omega_{ss}}{U} =$$

$$\boxed{G_2(s) = \frac{K \omega_n^2}{s^2 + 2f \omega_n s + \omega_n^2} = \frac{2}{s^2 + s + 1}}$$

- $\frac{1}{4}$ mot erlönica estante $\rightarrow \underline{2N} \rightarrow$ (ez dugu kurba) **BITMA**
- $e_{ss} = 0 \rightarrow$ overeon \rightarrow 1 nota \rightarrow (0 nota dugu) **(PI)**



$$G_{BC}(s) = \frac{K}{(s+10)(s^2+s+1) + K} = \frac{K}{s^3 + 11s^2 + 11s + (10+K)}$$

$$\begin{array}{c|cc} s^3 & 1 & 11 \\ s^2 & 11 & 10+K \\ \hline s^1 & b_1 \\ s^0 & c_1 \end{array} \quad b_1 = -\frac{1}{11} \begin{vmatrix} 1 & 11 \\ 11 & 10+K \end{vmatrix} = \frac{121-(10+K)}{11} = \frac{111-K}{11}$$

$$C_1 = 10+K$$

LIMITE $\rightarrow \frac{111-K}{11} = 0 \rightarrow \boxed{K_{CR} = 111}$

$$\begin{array}{c|cc} s^3 & 1 & 11 \\ s^2 & 11 & 121 \\ \hline s^1 & 0 \\ s^0 & c_1 \end{array} \rightarrow P(s) = 11s^2 + 121 = 0 \rightarrow s_{1,2} = \sqrt{\frac{-121}{11}} = \underbrace{3,32}_{\text{wn}}$$

$$\boxed{T_{ca} = \frac{2\pi}{\omega_n} = 1,9}$$

(PI) $\xrightarrow{\text{TABLA}}$

$$\boxed{K_C = 0,4 K_{CR} = \underline{44,4}}$$

$$\boxed{T_i = 0,8 T_{ca} = \underline{1,52}}$$

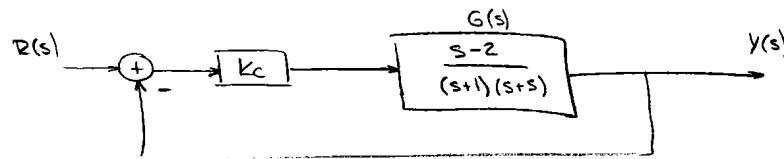
$$PI = K_C \left(1 + \frac{T_i}{s} \right) \rightarrow \boxed{PI \rightarrow G_C(s) = 44,4 \left(1 + \frac{1,52}{s} \right)}$$

2

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

RH

- a) Bi gerta itxiko sst ezponkarrak karrizko atalgarriak, berelik biderako kontrol sst eratzera.



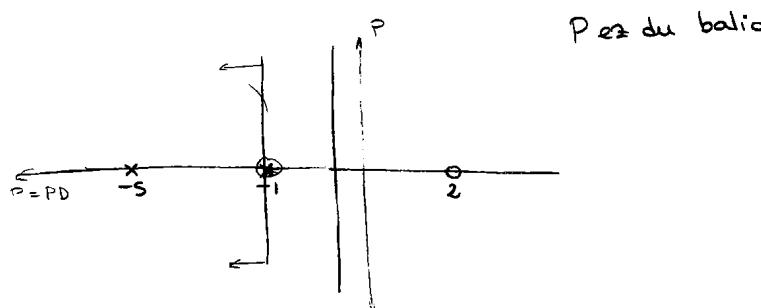
$$G_{\text{BC}}(s) = \frac{K_c(s-2)}{(s+1)(s+5) + K_c(s-2)} = \frac{K_c(s-2)}{s^2 + s(6+K_c) + (s-2)K_c}$$

$$\begin{array}{r} s^2 : 1 \quad s-2K_c \\ s^1 : 6+K_c \quad 0 \\ \hline s^0 : b_1 \end{array} \quad \left[\begin{array}{r} -1 \quad 1 \quad s-2K_c \\ 6+K_c \quad 1 \quad s-2K_c \end{array} \right] \quad \text{Limite} \rightarrow b_1 = 0 \rightarrow 5-2K_c = 0 \rightarrow K_c = 2,5$$

$$K_c \in (0, 2,5)$$

- b) $t_{ss}(\%s) \leq 3s$ Funtzioa bolio du? Besteala zein?

$$t_{ss}(\%s) = \frac{3}{s \cdot \text{wn}} \leq 3 \rightarrow s \cdot \text{wn} \geq 1 \quad t_{ss} = 3T = 3 \rightarrow T = 1$$



PD? \rightarrow zero

③ EKG $G_C(s) = k_C (1 + T_d \cdot s) = k_C \cdot T_d \left(s + \frac{1}{T_d} \right)$

$$G_B(s) = G_C \cdot G(s) = \frac{k_C \cdot T_d (s + \cancel{z_d}) (s - 2)}{(s + \cancel{z_d})(s + s)} \xrightarrow{\begin{array}{l} z_d = 1 \\ T_d = 1 \end{array}} \frac{k_C \cdot T_d (s - 2)}{s + s}$$

$$\begin{array}{ll} n = 2 & \rightarrow 2 \text{ poles} \\ m = 2 & \end{array} \quad \begin{array}{l} \textcircled{1} (-5, 2) \\ \textcircled{2} (-1, -1) \end{array}$$

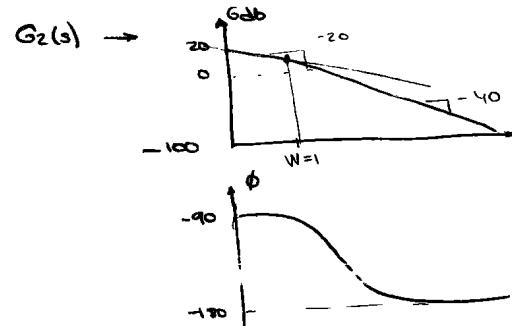
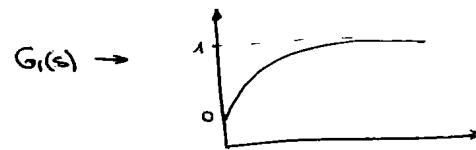
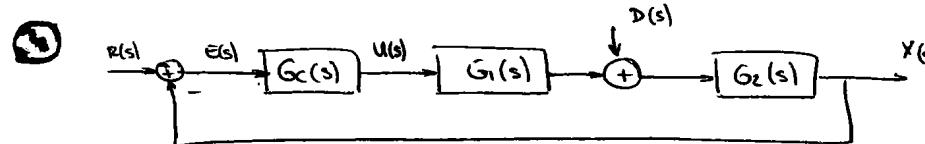
④ KALKULAMU

$$T_d = 1 \rightarrow G_B(s) = \frac{k_C(s-2)}{s+s}$$

$$G_C(s) = \frac{k_C(s-2)}{s+s+k_C(s-2)} = \frac{k_C(s-2)}{s(k_C+1) + \cancel{(s-2k_C)}} = \frac{k_C(s-2) / \cancel{s-2k_C}}{s \frac{k_C+1}{\cancel{s-2k_C}} + 1}$$

~~$s \cancel{k_C+1} - 2k_C = -4 \rightarrow k_C = 2$~~

$$1 = \frac{k_C+1}{5-2k_C} \rightarrow 5-2k_C = k_C+1 \rightarrow 4 = 3k_C \Rightarrow k_C = \frac{4}{3}$$



Egorta irautenketako errorea karen neurti:

$$r(t) = 2 \text{ } \sqrt{\text{---}} \quad R(s) = \frac{2}{s}$$

$$d(t) = 0,5 \text{ } \sqrt{\text{---}} \quad D(s) = \frac{0,5}{s}$$

Ⓐ $G_1(s) = \frac{K}{s+1} \quad K = \frac{\Delta Y}{\Delta u} = \frac{1}{1} = K$

$$\boxed{G_1(s) = \frac{1}{s+1}}$$

$$y_{63} = y_{\min} + 0,63 \Delta y = 0,63 \rightarrow t_{63} = T = 1s$$

Ⓑ Hasieran ez da lava $\rightarrow n \cdot 90 + m \cdot 90 = -270$

Wn	Molda tot	Molda dask	Polo /Zero
2	-20dB	0	$\rightarrow 1 \text{ polo jatorri} : \frac{1}{s}$
10	-40dB	-20dB	$\rightarrow \text{Poloa: } \frac{1}{(s+10)} = \frac{1}{9,1s+1}$

$$20 \log K = 20 \rightarrow K = 10^{\frac{20}{20}} = 10$$

$$\boxed{G_2(s) = \frac{10}{s(s+10)} = \frac{1}{s(0,1s+1)}}$$

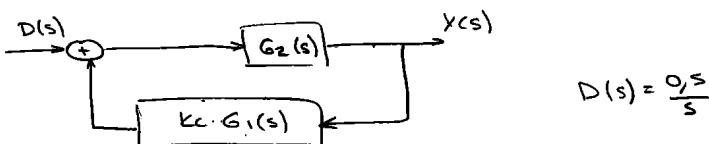
$$R(s) = \frac{2}{s} \quad D(s) = \frac{0,5}{s}$$

$$e_{ss} = e_{ssD} + e_{ssR}$$

- e_{ssR} $G(s) \cdot H(s) = \frac{Kc}{s(s+1)(0,1s+1)}$
1 MOTA \rightarrow 5 areas 1 mota $\rightarrow e_{ssR} = 0$

- e_{ssD} $E(s) = R(s) - Y(s) \cdot H'(s) \Big|_{e(s)=0} = -Y(s) = -G_D(s) \cdot D(s)$

$G_D(s)$?



$$D(s) = \frac{0,5}{s}$$

$$G_D(s) = \frac{G_2}{1 + G_2 \cdot Kc \cdot G_1} = \frac{\frac{1}{s} / s(0,1s+1)}{1 + \frac{Kc}{s(0,1s+1)(s+1)}} = \frac{(s+1)}{s(0,1s+1)(s+1) + Kc}$$

$$E(s) = -\frac{0,5}{s} \cdot \frac{(s+1)}{s(0,1s+1)(s+1) + Kc}$$

$$\boxed{e_{ssD} = \lim_{s \rightarrow 0} s E(s) = -\frac{0,5s}{s} \cdot \frac{(s+1)}{s(0,1s+1)(s+1) + Kc} = \frac{-0,5}{Kc}}$$

$$\boxed{e_{ss} = 0 - \frac{0,5}{Kc}}$$

