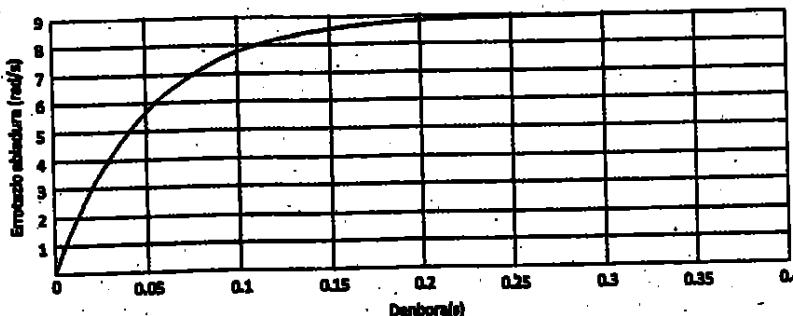


	Ikerketa: 2014/2015 2015/Etaikina/17
Izena _____	Iraupena: 2 ordu 30 min
1. Abizena _____	
2. Abizena _____	Taldea _____

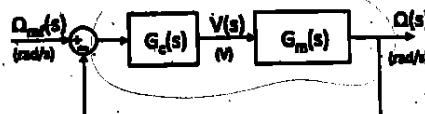
Induzituenen harlikuan 3 voltoiko sarrera erantzunen zailtasun motor bed, 1.1 Irudian erakusten den $\omega(t)$ abiaduraren erantzunen du.



1.1 Irudia Motorraren abiaduraren erantzuna

1. Lor eza zu $G_m(s) = \frac{\theta(s)}{V(s)}$ transferentzi funtzioa.

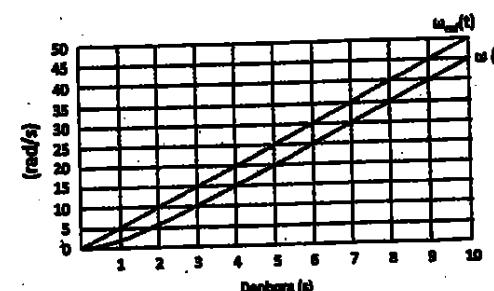
2. Motorre berrekarakadura unitario begitsa betan sartuko dugu $G_c(s)$ kontrolagailu diskinetu azken, 1.2 Irudian erakusten den bezala. Motorra abiadure-jarritzalea lanezten erabiltzea da halburua.



1.2 Irudia. Abiadure-jarritzalea

Diseinu eza zu, $G_c(s)$ kontrolagailu bat 1.3 Irudiko errore berdinera emango duenea, eta kalkulu eza zu analitikoki sistemaren egenkorronte-denbora %2ko kitzpidea erabiltz. Justifika eza zu hartutako erabakien zergatia.

Melchor

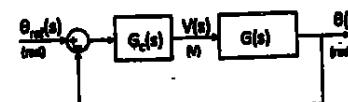
1.3 Irudia. Abiaduraren erreferentzia $\omega_m(t)$ eta erantzuna $\theta(t)$

3. Orain, motor hori bera posizio-sistema bat konfiguratzeko erabili nahi da, engranajes era duena $N_1/N_2=1/10$ erlazioetara. Berez:

$$\omega_r(t) = \frac{N_1}{N_2} \omega(t) \quad \theta(t) = \int \omega_r(t) dt$$

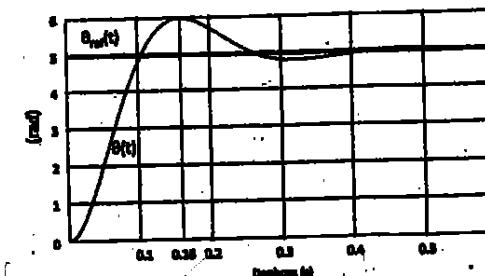
Lor eza zu $G(s) = \frac{\theta(s)}{V(s)}$ transferentzi funtzioa.

4. Orain $G(s)$ 1.4 Irudiko kontrol-sisteman sartuko dugu:



1.4 Irudia. Posizioaren kontrol-sistema

Diseinu eza zu, $G_c(s)$ kontrolagailu bat 1.5 Irudiko erantzuna lortzeko begitsa txan, eta kalkulu eza zu egotea iraukorreko errore sarrera 5 miliziedun arrapala denean. Justifika eza zu hartutako erabakien zergatia.



1.5 Irudia. Begitsa txan lortu beharreko erantzuna

SK → S

1. ATALA (X10)

$$G_v(s) = \frac{Q(s)}{V(s)} = \frac{K}{s+1} = \frac{9}{0.05s+1} \text{ rad/s}$$

2. ATALA (X40)

$$G_v(s) = \frac{1}{180} \left(\frac{s+20}{s} \right)$$

$$t_s = 4\pi - 4s$$

3.- ATALA (X10)

$$\begin{aligned} Q_1(s) &= \frac{N_1}{N_2} Q(s) \rightarrow \frac{Q_1(s)}{Q(s)} = \frac{N_1}{N_2}; \\ Q(s) &= \frac{Q_1(s)}{s} \rightarrow \frac{Q(s)}{Q_1(s)} = \frac{1}{s}; \\ G(s) &= \frac{B(s)}{V(s)} = \frac{B(s)}{Q_1(s) \cdot Q_2(s) \cdot V(s)} = \frac{1}{s} \cdot \frac{1}{10} \cdot \frac{K}{s+1} = \frac{0.9}{s(s+0.05+1)} \end{aligned}$$

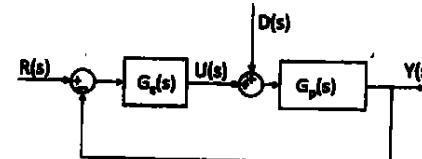
4.- ATALA (X40)

$$G_c(s) = K_c = 27.03$$

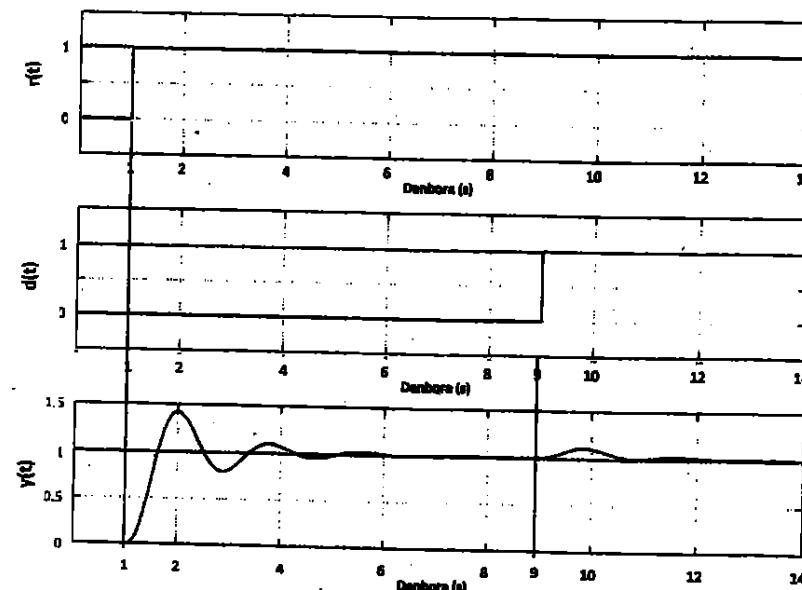
Eta 5 maildeko arrapela sarrerari jarraitzean amango lukeen traunkorrelario errorea:

$$e_r = \frac{1}{k_p} \rightarrow k_p = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot K_c \cdot \frac{0.9}{s(s+0.05+1)} = 24.32 \rightarrow e_r = \frac{5}{24.32} = 0.2 \text{ rad}$$

2.1 Irudiko kontrol-sisteman, kontrolagailus PID motakoak da baita. Ez dalguz zain algoritmo erabili den, ez zaie bere parametroei emandako balles ere. Plantaren (G_p) irabazpen estatistikoa 0.5 dela jokoira da eta egindako experimentu betzuetan errazteratutako informazioa dago. Horietako experimentu batan lortutako datuak aurkitzu dira 2.2 Irudian: erreraientzat eta perturbazio sarreren eboluzioa alde bertatik, kontrolatzeko aildagaien erantzuna sarrera horiel.



2.1 Irudia. Kontrol-sistema



2.2 Irudia. r(t), d(t) eta y(t) aildagien biltakera

$$t_p = 2$$

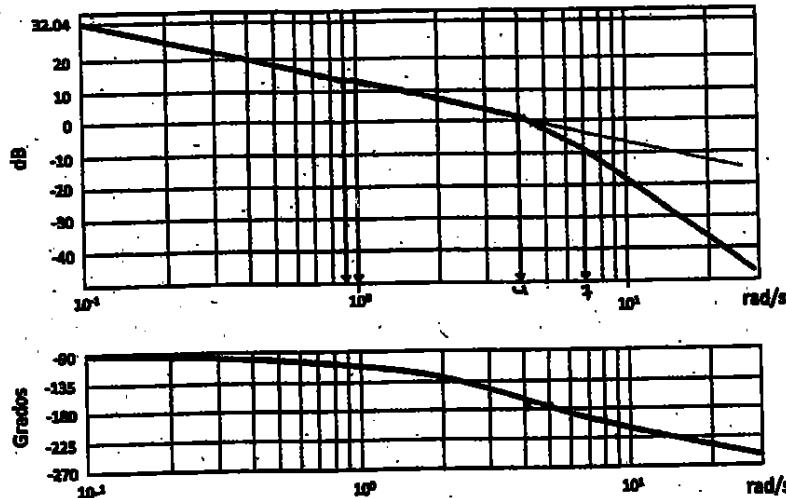
$$M_p = 50\%$$

$$\omega_n = 1 \text{ s}^{-1}$$

$$\zeta = 0.2$$

$$\frac{215628}{s^2 + 0.64s + 0.36}$$

2.3 Irudian, begizta irakiko sistemaren Bode diagrama daudugu, experimentu horretan erabiltako kontrolagailus barne.



2.3 Irudia. Begizta irakiko sistemaren Bode diagrama

- Zeh da egoera traunkorreko errorea, erreferentzia $R(s) = \frac{1}{s}$ eta perturbazioa $D(s) = \frac{s^{0.8}}{s}$ direnean?
- Zeh biango da egoera traunkorreko errorea, perturbazioik gabe, erreferentzia arrapala unitarioa bada?
- Identifika ezzu begizta irakiko sistemaren transferentzi funtziea.
- Ondoriozta ezzu zeh den $G_c(s)$ kontrolagailuen transferentzi funtzaia. Adierazitzazu bere parametroren balioak ere.
- Azter ezzu-sistema berretikaturen egin kortasuna, balio esangunatuak Bode diagramaren barten adieraziz.
- Kontrolagailuen irabazpenaren zeh balioek eraimango du sistema hau egin kortasunaren mugara?

1. ATALA (3x10)

$$e_{ss} = e_{ssR} + e_{ssD} = 0$$

2. ATALA (3x10)

$$\epsilon_{sys} = 0.25$$

3. ATALA (3x20)

$$G(s)H(s) = G_c(s)G_p(s) = \frac{4\left(1 + \frac{s}{0.3}\right)}{s(1+s)\left(1 + \frac{s}{2}\right)\left(1 + \frac{s}{7}\right)} = \frac{124.4(s+0.9)}{s(s+1)(s+4)(s+7)}$$

4. ATALA (3x20)

$$G_c(s) = \frac{K_c(1 + T_1 s)}{T_2 s} = \frac{8.88(s+0.9)}{s}$$

5. ATALA (3x20)

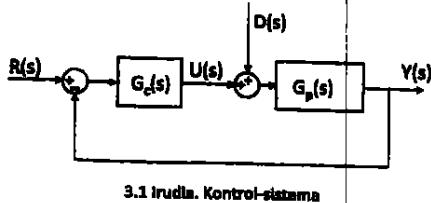
$$MG = 4 \text{ dB}$$

$$MF = 30^\circ$$

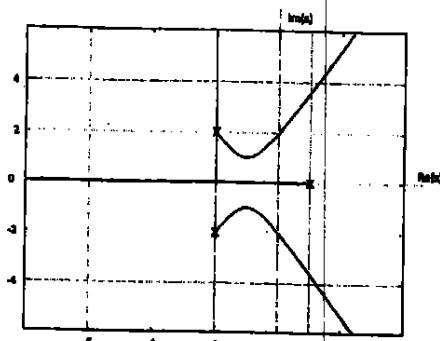
6. ATALA (3x20)

$$K_c = 14$$

3.1 Irudian $G_p(s)$ -ri dagokion kontrol-sistema eta 3.2 irudian sistema berrelükatuaren Erruen Tokia erakusten dira. $G_p(s)$ -ren irabazpenaren balio absolutua 1 da.



3.1 Irudia. Kontrol-sistema



3.2 Irudia. Erruen Tokia

- Identifica eza zu $G_p(s)$ planta.
- Kalkula eza zu zin den begizta Itoiko sistemaren egonkortasuna bermatuko duen K_c -ren balio tartea. Arrazolaik eman.
- Justifica eza zu, emaitzaren Erruen Tokia marratzuk, zin irizten duzen dela PID motako kontrolagailurik errazena egonkortasunaren tarte hori handitzeko.

1 - ATALA (5%)

$$G_p(s) = \frac{8}{(s-1)((s+2)^2 + 4)} = \frac{8}{s^3 + 3s^2 + 4s - 8}$$

2 - ATALA (5%)

$$1 < K_c < 2,5$$

3 - ATALA (5%)

Sistemaren egonkortze tarteak handitzeko, ETG-ean adarrak ezkerrenantz mugitzea beharrezko da. Horretarako, kontrolagailuan zeroek txertatu behar ditugu. Hortaz, kontroladorenik simpleenean PD kontroladorea izango da, kontrol proporcionalak, aizlo deribatzaile bat txertatzen duena.

ETG-ko PD-aren zeroaren txertakotaren ondorioz aldatuko da. Gutxi-gora-beherako adierazpen grafikoan oharritzu:

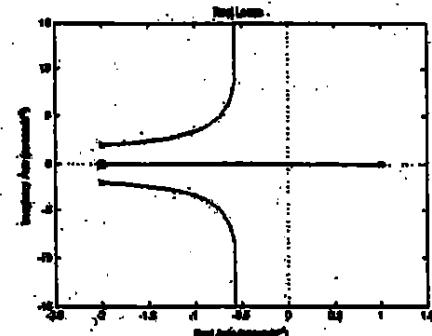
- Adar kopuruak $n=3$
- Asintota kopuruak $n-m=2$
- Asintotan angelus ardatz errealekoak:
 $\theta_k = \frac{2k+1}{n-m} 180^\circ$, $k=0 \rightarrow \theta_0 = 90^\circ$; $k=1 \rightarrow \theta_1 = 270^\circ = -90^\circ$
- Asintotak ardatz arreala ebazten duten puntua:

$$\sigma = \frac{\sum Z - \sum P}{n-m} = \frac{z_1 - 2 - 2 + 1}{2} = \frac{z_1 - 3}{2}$$

Non $z_1 > -3$ bada, orduan ebaztu puntuak erdiplano negatiboan kokatuko da, hots, asintotan angelua 90° denez, polo gurtien kokapena erdiplano negatiboan egongo da edozein K_c -rentzako. Gainera zeros egonkorra hantes nahi badugu: $-3 < z_1 < 0$

- Ardatz arrealaiko stailak.
 $(-z_1, 1)$

ETG-ko $z=2$ ($T_d=0,5$) bada, adibidez, orduan $\sigma = \frac{2-2-2+1}{2} = -0,5$



Egonkortasuna K_c eta T_d -n oinarrituta azertuz R-H-en bidez,

Ekuazio karakteristikoa:

$$1 + K_c \frac{8K_c(1+T_d s)}{(s-1)(s^2 + 4s + 8)} = 0$$

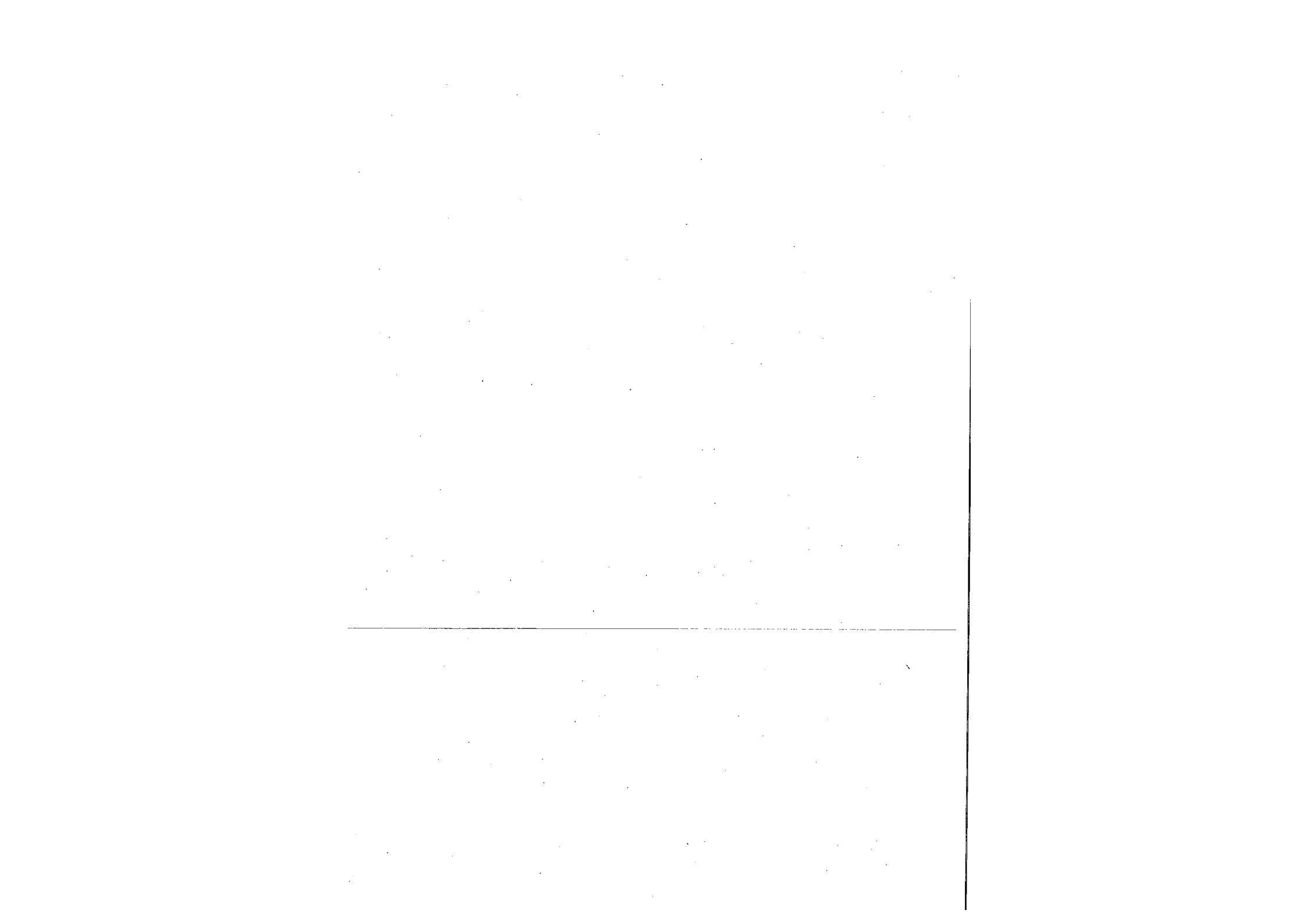
$$s^2 + 3s^2 + (4 + 8K_c T_d)s + 8K_c - 8 = 0$$

s^2	\rightarrow	1	$8K_c T_d$
s^2	\rightarrow	$20 + 24K_c T_d - 8K_c$	0

Fila s^0 : $8K_c - 8 > 0 \rightarrow K_c > 1$

Fila s^1 : $20 + 24K_c T_d - 8K_c > 0 \rightarrow T_d > \frac{K_c - 2.5}{24K_c}$

Orduan, $T_d > 0$ izatean, $K_c > 2.5$



① Ariketa:

1. Vditiono zuzena zartu.

1) Lur eragin $G_m(s) = \frac{f(s)}{V(s)}$ Transf. -funtzioa.

$$K = \frac{\Delta y}{\Delta u} = \frac{q-0}{1} = q$$

$$y(7.63,2) = y_1 + \Delta y \cdot 0.632 = 5698 \rightarrow t_{03} = Z = 0.05s$$

$$G(s) = \frac{K}{zs+1} \rightarrow G_m(s) = \frac{q}{0.05s+1}$$

2) $G_c(s)$ Kontrolagailua deskribatu nahi.Egunkaritza debira $\gamma, 2$ triazidea erabiliz?

Arrapaloa errorea erraten digu, orduan integradore bat behar dugu,

eta $G_c(s)$ egongo da hokatuta. \rightarrow PI kontrolagailua

$$G_c(s) = \frac{K_c(s+T_c)}{s}$$

$$I_{BA} = \frac{K_c(s+T_c)}{s} \cdot \frac{q}{0.05s+1} = \frac{K_c(s+T_c)}{s} \cdot \frac{180}{s+20} \rightarrow T_c = 20 \Rightarrow \frac{K_c \cdot 180}{s}$$

$$K_c = \lim_{s \rightarrow 0} s G_c(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K_c(s+T_c)}{s} \cdot \frac{180}{(s+20)} = K_c \cdot 180 \stackrel{?}{=} 1 \rightarrow K_c = \frac{1}{180}$$

$$3) \frac{N_1}{N_2} = \frac{1}{10}$$

$$w_r(t) = \frac{N_1}{N_2} w(t) ; \quad \theta(t) = \int w_r(t) dt$$

$$\text{Lorenz } G(s) = \frac{\theta(s)}{V(s)} \text{ transf. -funktion.}$$

$$w_r(t) = \frac{d\theta(s)}{dt} \xrightarrow{\text{L}} W_r(s) = s \cdot \theta(s)$$

$$w_r(t) = \frac{N_1}{N_2} w(t) \xrightarrow{\text{L}} W_r(s) = \frac{N_1}{N_2} W(s)$$

$$\left. \begin{array}{l} \theta(s) = \frac{1}{s} \cdot \frac{N_1}{N_2} \cdot W(s) \end{array} \right\}$$

$$G(s) = \frac{\theta(s)}{V(s)} = \frac{1}{s} \cdot \frac{N_1}{N_2} \cdot \frac{0.9}{0.05s+1} \rightarrow \boxed{G(s) = \frac{0.9}{s(0.05s+1)}}$$

4) Dizino osazn. $G_c(s)$ Kontrolfaktoren.

Kalkula osazn. experta izmaksoteku attaro sacerro 5 maledadum atspējai daran.

$$G_{BC}(s) = \frac{K_C \cdot 0.9}{0.05s^2 + 0.1 \cdot s + K_C \cdot 0.9} = \frac{K_C \cdot 1.8s}{s^2 + 20s + K_C \cdot 1.8s}$$

$$\cdot \pi_p = \frac{y_{tp} - y_{ss}}{y_{ss}} = \frac{6 - 5}{5} = \frac{1}{5} = 0.2$$

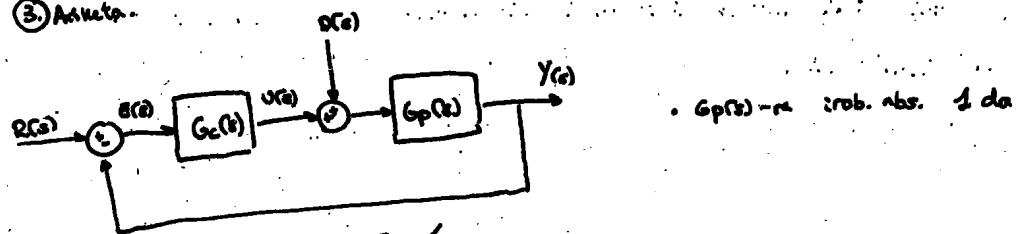
$$\hookrightarrow \underline{s} = \sqrt{\frac{h^2 \pi_p}{\pi^2 + h^2 \pi_p}} = \underline{0.456}$$

$$\cdot b_p = \frac{\pi}{\omega_n \sqrt{1-\xi^2}} = 0.16 \longrightarrow \omega_n = 22.06 \text{ rad/s}$$

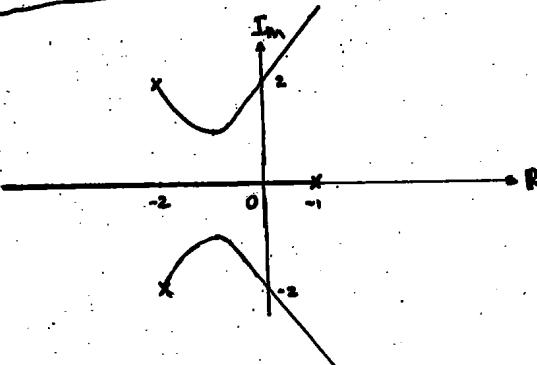
$$\circ K_C \cdot 1.8s = \omega_n^2 \rightarrow \boxed{K_C = 27}$$

$$e_{SSV} = \frac{5}{K_V} = \frac{5}{\lim_{s \rightarrow 0} s \cdot G(s)} = \frac{5}{K_C \cdot 0.9} \rightarrow \boxed{e_{SSV} = 5.206}$$

③ Aktivitäten:



$G_p(s) = \text{re. irob. abs. } 1 \text{ da.}$



1) Identifizieren Sie $G_p(s)$ plant.

$$G_p(s) = \frac{K}{(s-1)[s+(2+2i)][s+(2-2i)]} = \frac{K}{(s-1)[s^2 + 2s - 2s^2 - 2s + 4 + 4i]} = \frac{K}{s^3 + 3s^2 + 4s - 8}$$

$$\lim_{s \rightarrow \infty} G(s) \Rightarrow \frac{K}{s^3} = 0 \quad \xrightarrow{\text{in der Abs.}} \quad \boxed{K=0}$$

$$G_p(s) = \frac{0}{s^3 + 3s^2 + 4s - 8}$$

2) Kalkulieren Sie in den beginnenden örtlichen Eigenwertzusammenhangen diejenigen K_c -werte, welche tolerierbar sind.

$$1 + 6i = 0 \rightarrow s^3 + 3s^2 + 4s - 8 + 8K_c = 0$$

$$\hookrightarrow K_c > 1$$

$$\begin{array}{r} s^3 \ 1 \ 4 \\ s^2 \ 3 \ 8(K_c-1) \\ \hline s^1 \ \frac{20-8K_c}{3} \ 0 \end{array}$$

$$\rightarrow \frac{20-8K_c}{3} = 0 \rightarrow K_c = \frac{20}{8} = 2.5$$

$$\begin{array}{r} s^3 \ 1 \ 4 \\ s^2 \ 3 \ 8(K_c-1) \\ \hline s^1 \ 4 \ 0 \end{array}$$

$$\boxed{1 < K_c < 2.5}$$

3) Zein PID motako Kontrolagailuak eraztuna egonkorraunak tartea
hori handitzeko.

- Sistemaren egonkorrauek tartea handitzeko, ETG-ren adarrak ezkerrenutza mugitzen beharrekoa da. Horretarako, Kontrolagailuan sentsak txertatu behar ditugu.
Mortoz, Kontroladurenik simpleena PD Kontroladorea izango da, kontrol, proporcionala, aldeko deribatzaile bat txertatzeko duena.
- ETG-a PD-aren sentsaren txerkakuetaren ondorioz, aldaturiko da.

a) Adar kopurua, $n=3$

b) Asintota kopurua, $n-m=2$

c) Asintoten angelua ardatz errealeanakus:

$$\Omega = \frac{2\pi k_1}{n-m} 180^\circ \rightarrow \begin{cases} K=0 \rightarrow \theta_0 = 90^\circ \\ K=1 \rightarrow \theta_1 = -90^\circ \end{cases}$$

d) Asintotak ardatz erreala ebazteko duen puntuak:

$$r = \frac{\sum z - \sum p}{n-m} = \frac{z_1 - 2 - 2 + 1}{2} = \frac{z_1 - 3}{2}$$

- Non $z_1 > -3$ badu, orduan ebazteko puntuak erdiplano negatiboa kokatuko da,
hots, asintoten angelua 90° denetik, polo gaitien kokapena erdiplano
negatiboa egongo da edozerik kontzentsatu.

- Gainera lehena egonkorra izatea nah baititu badugu: $-3 < z_1 < 0$

e) Ardatz errealeko atalak: $(-z_1, 1)$

• Orain suparatzen badugu z_1 bet $\rightarrow z_1 = 2$ adizidez ($T_d = 0.5$)

$$\hookrightarrow r = \frac{2-3}{2} = -0.5$$

Eşitliklerin K_c eto T_d-nun cinarituta ootertut - Rößen bideq,

$$1 + 6K = 0 \rightarrow 1 + K_c \cdot \frac{8(1+T_d \cdot s)}{(s-1)(s^2+4s+8)} = 0$$

$$\rightarrow s^3 + 3s^2 + (4+8T_d \cdot K_c)s + (8K_c - 8) = 0$$

$\downarrow \quad \downarrow$
 $K_c > 1$

$$\begin{array}{ccc} s^3 & 1 & 4+8T_d K_c \\ s^2 & 3 & 8(K_c-1) \end{array} \rightarrow \frac{20+24T_d K_c - 8K_c}{3} = 0$$

$$\begin{array}{c} s^3 \frac{20+24T_d K_c - 8K_c}{3} = 0 \\ s^2 4+8T_d K_c = 0 \end{array} \rightarrow -20+8K_c = 24T_d K_c$$

\downarrow
 $T_d = \frac{8K_c - 20}{24K_c} = \frac{2K_c - 5}{6K_c}$

Orduan, T_d > 0 $\rightarrow K_c > 0$

4) $G_0(s)$ -re transf.-funktion

$$G_{BA}(s) = G_p(s) G_c(s)$$

$$0.5 G_c(s) = \frac{1284(s+0.9)}{s(3+1)(s+4)(s+2)} \rightarrow G_c(s) = \boxed{\frac{8'886 \cdot (s+0.9)}{s}}$$

5) Berechne Koeffizienten eignet Tabelle.

BODE diagrammatisch \rightarrow $\left\{ \begin{array}{l} M_F = 30^\circ \\ M_G = 3 \text{ dB} \end{array} \right.$

6) Kontrollgitterwerte unabspenaren sein baldig ermittlung der systeme haue
eigentlerazuren mifare?

② Aritueta

P&D kontrolagailu erabilti.

$$G_p(s) = 0.5$$

$$G_C(s) = \frac{K_c(s+T_c)(s+T_d)}{s}$$

1) Zin da egorea irantxotela errera, $R(s) = \frac{1}{s}$ eta $D(s) = \frac{e^{-qs}}{s}$ dirau

$$\left. \begin{aligned} \frac{Y(s)}{R(s)} &= \frac{G_C G_p}{1 + G_C G_p} \\ \frac{Y(s)}{D(s)} &= \frac{G_p}{1 + G_C G_p} \end{aligned} \right\} \begin{aligned} E(s) &= R(s) - Y(s) = R(s) - [G_C G_p E(s) + G_p D(s)] \\ E(s) &= \frac{1}{1 + G_C G_p} R(s) - \frac{G_p}{1 + G_C G_p} D(s) \end{aligned}$$

$$ess_p = \lim_{s \rightarrow 0} E(s) \rightarrow ess = ess_p + ess_D = 0$$

2) Zin da egorea irantxotela errera, pertsonai gata, ondiz arnopl. uzt. bala?

$$ess = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot E(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{1}{1 + \frac{8.88(0.9+s)}{s}} \frac{1}{s^2} = \cancel{0}$$

3) Identifikatu egoko begiratxo tekniko-funtziona.

BODE $\rightarrow G_{BA}(s)$ lortu

$$\underline{G_{BA}(s)} = \frac{4 \left(\frac{s}{0.9} + 1 \right)}{s(s+1)\left(\frac{3}{4}+1\right)\left(\frac{5}{2}+1\right)} = \frac{128'4 (s+0.9)}{s(s+1)(s+4)(s+2)}$$