S-1)Açık çevrim transfer fonksiyonu $G(s) = \frac{1}{s+1}$ olarak verilen sistem, ayrık zaman sayısal kontrolcü ile kontrol edilmek istenmektedir.

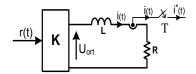
- i) Kontrolcü D(z) olmak üzere kapalı çevrim kontrol blok diyagramını gerekli çevre birimleri ile birlikte çiziniz.
- ii) D(z)=1 olmak üzere, ayrık-zaman kapalı çevrim transfer fonksiyonunu elde ediniz. (Örnekleme zamanı T=0.1s)
- S-2) Yanda verilen sıvı seviye sistemini tanımlayan lineer olmayan diferansiyel denklem

$$V_{g}$$
 K_{i}
 Q_{i}
 Q_{i}
 Q_{i}

$$\frac{dH(t)}{dt} = k_1 V_g - k_2 \sqrt{2gH(t)}$$

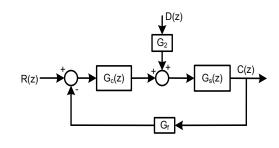
olarak verilmektedir.

- a) $H(t) = H_0$ ve $V_2(t) = V_0$ çalışma noktaları için sistemi lineerleştiriniz ve durum denklemini vektör matris formu $\left(\frac{\Delta H(t)}{\Delta t} = A^* \Delta H(t) + B^* \Delta V_g(t)\right)$ yazınız ve transfer fonksiyonunu elde ediniz.
- **b)** Kontrolcü G_c(s) olmak üzere kapalı çevrim blok diyagramını çiziniz.
- S-3) Verilen şekilde r(t) = 2u(t), K=0.5, L=1H ve $R_L=1\Omega$ olmak üzere, ölçülen akım T=0.1s örnekleme zamanı ile örneklenmektedir.



- a) Gerekli denklemleri t-domeninde yazınız.
- **b**) I(z) ve i(k) 'yı elde ediniz.
- c) k=10 için i(10) akım değerini hesap ediniz.
- S-4) Yanda verilen sistem için

a)
$$G_2(z) = \frac{1.5z + 0.35}{z - 0.5}$$
,
 $G_c(z) = \frac{6.06z + 5.3}{z - 1} G_f(z) = 1 \text{ ve } G_s(z) = \frac{0.04}{z - 0.95}$



C(z) = ? ifadesini $G_s(z), G_2(z), G_f(z)$ ve $G_g(z)$ bağlı olarak elde ediniz.

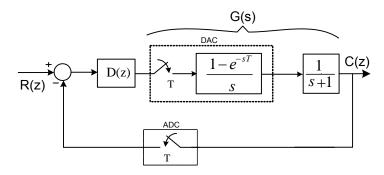
b) R(z) = 0 ve bozucu giriş $D(z) = \frac{z}{z-1}$ olmak üzere $C_D(\infty) = C(\infty) = ?$ değerini hesaplayınız.

$$x(k) = \sum_{i=1}^{n} \frac{1}{(m-1)!} \frac{d^{m-1}}{dz^{m-1}} \left[(z-z_i)^m X(z) z^{k-1} \right]_{z=z_i} X(z) = \sum_{i=1}^{n} \left\{ \frac{1}{(m-1)!} \frac{d^{m-1}}{ds^{m-1}} \left[(s-s_i)^m X(s) \frac{z}{z-e^{sT}} \right]_{s=s_i} \right\}$$

$$\boldsymbol{A}^* = \left[\frac{\partial f_1}{\partial H(t)}\right]_{H_0,V_0}, \quad \boldsymbol{B}^* = \left[\frac{\partial f_1}{\partial V_g(t)}\right]_{H_0,V_0} \mathbf{C}(\infty) = \lim_{\mathbf{z} \to \mathbf{l}} (\mathbf{z} - \mathbf{l}) \mathbf{C}(\mathbf{z}) \qquad \text{Süre } \mathbf{100} \text{dk, } \boldsymbol{\textit{Başarılar...}} \\ \text{Prof.Dr.Ayhan ÖZDEMİR}$$

Yrd.Doç.Dr.İrfan YAZICI

Cevap 1: a)



$$\text{b)} \quad T(z) = \frac{C(z)}{R(z)} = \frac{D(z)G(z)}{1 + D(z)G(z)} \qquad G(z) = Z\left\{G(s)\right\} = Z\left\{\frac{1 - e^{-sT}}{s(s+1)}\right\} \text{ z-dönüşümü uygulanır.}$$

$$\begin{split} G(z) &= Z \Big\{ G(s) \Big\} = Z \bigg\{ \frac{1 - e^{-sT}}{s(s+1)} \bigg\} = \Big(1 - e^{-sT} \Big) \Bigg\{ \cancel{s} \frac{1}{\cancel{s}(s+1)} \frac{z}{z - e^{sT}} \bigg|_{s=0} + \cancel{(s+1)} \frac{1}{s\cancel{(s+1)}} \frac{z}{z - e^{sT}} \bigg|_{s=-1} \Bigg\} \\ &= \left(\frac{z-1}{z} \right) \bigg\{ \frac{z}{z-1} - \frac{z}{z-0.9048} \bigg\} = \left\{ 1 - \frac{z-1}{z-0.9048} \right\} = \cancel{z} - 0.9048 \cancel{z} + 1 \\ &= 2 - 0.9048 \cancel{z} + 1 \\ &$$

$$G(z) = \frac{0.0952}{z - 0.9048} \quad \text{ve} \quad D(z) = 1 \quad \text{verilmiştir. } T(z) \text{ ifadesinde yerlerine koyulur.}$$

$$T(z) = \frac{\frac{0.0952}{z - 0.9048}}{1 + \frac{0.0952}{z - 0.9048}} \quad \text{düzenlenir ise } T(z) = \frac{\frac{0.0952}{z - 0.9048}}{1 + \frac{0.0952}{z - 0.9048}}$$

$$T(z) = \frac{0.0952}{z - 0.8096}$$
 olarak elde edilir.

Cevap 2: Sıvı seviye kontol sistemini tanımlayan Lineer olmayan diferansiyel denklem

$$f_1 = \frac{dH(t)}{dt} = k_1 V_g - k_2 \sqrt{2gH(t)}$$
 olarak verilmiştir. Durum denklemini

 $\frac{\Delta H(t)}{\Delta t} = A^* \Delta H(t) + B^* \Delta V_g(t) \text{ vektör matris formunda yazabilmek için } A^* \text{ ve } B^* \text{ matrislerinin elde edilmesi gerekir.}$

$$\boldsymbol{A}^* = \left[\frac{\partial f_1}{\partial H(t)}\right]_{H_0,V_0}, \quad \boldsymbol{B}^* = \left[\frac{\partial f_1}{\partial V_g(t)}\right]_{H_0,V_0} \text{ olduğu göz önüne alınır ise,}$$

$$\frac{\partial f_1}{\partial H(t)} = -k_2 \frac{2g}{2} \left(2gH(t) \right)^{-\frac{1}{2}} \bigg|_{H_0, V_0} = -\frac{k_2 g}{\sqrt{2gH_0}} \quad \text{ise}$$

$$\boldsymbol{B}^* = \left[\frac{\partial f_1}{\partial V_g(t)}\right]_{H_0, V_0} = k_1$$

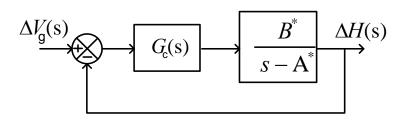
$$A^* = -\frac{k_2 g}{\sqrt{2gH_0}}$$
 ve $B^* = k_1$ elde edilir.

$$\frac{\Delta H(t)}{\Delta t} = A^* \Delta H(t) + B^* \Delta V_g(t) \text{ ise Laplace dönüşümü alınır,}$$

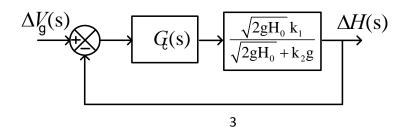
 $s\Delta H(s) = A^*\Delta H(s) + B^*\Delta V_g(s)$ transfer fonksiyonu

$$\frac{\Delta H(s)}{\Delta V_g(s)} = \frac{B^*}{s-A^*} = \frac{k_1}{s+\frac{k_2g}{\sqrt{2gH_0}}} = \frac{\sqrt{2gH_0}}{\sqrt{2gH_0}+k_2g} \quad \text{olarak elde edilir}.$$

D(s) kontrolör olmak üzere sürekli-zaman kapalı çevrim kontrol blok diyagramını çiziniz.



Sürekli-zaman kapalı çevrim kontrol blok diyagramını



Cevap 3:

t-domeni denklemler

S-domeni denklemler

1-
$$U_{ort}(t) = K r(t)$$

$$U_{ort}(s) = KR(s)$$

2-
$$U_{ort}(t) = Ri(t) + L \frac{di(t)}{dt}$$

2-
$$U_{\text{ort}}(t) = R i(t) + L \frac{di(t)}{dt}$$
 $U_{\text{ort}}(s) = R I(s) + sLI(s)$ ise $I(s) = \frac{U_{\text{ort}}(s)}{sL + R}$ elde edilir.

 $U_{ort}(s)$

eşitliği I(s) ifadesinde yerine koyulur ise, $I(s) = \frac{K}{cI + R} R(s)$ olarak elde edilir.

r(t) = 2u(t) ise $R(s) = \frac{2}{s}$ dir. $I(s) = \frac{K}{sI_{c} + R} \frac{2}{s}$ olur. Parametre değerleri yerleine yazılır ise,

 $I(s) = \frac{1}{s(s+1)}$ olur. Devre çıkışında örneklenmiş akım sorulduğundan $I(s)^* = \left[\frac{1}{s(s+1)}\right]^*$ yani

 $I(z) = Z \left\{ \frac{1}{s(s+1)} \right\}$ z – dönüşümü uygulanır.

$$I(z) = Z\left\{\frac{1}{s(s+1)}\right\} = s \left\{\frac{1}{s(s+1)} \frac{z}{z - e^{sT}}\right|_{s=0} + (s+1) \frac{1}{s(s+1)} \frac{z}{z - e^{sT}}\right|_{s=-1}$$

$$I(z) = \frac{z}{z-1} - \frac{z}{z-e^{-1}} \quad \text{ise} \qquad I(z) = \frac{z}{z-1} - \frac{z}{z-0.9048} \quad \text{olarak elde edilir.}$$

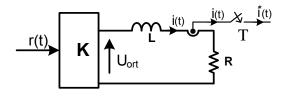
i(k) ise I(z) ifadesinin ters Z-dönüşümü ile elde edilir.

$$i(k) = Z^{-1} \left\{ I(z) \right\} = \underbrace{(z-1)}_{z=1} \underbrace{\left. \frac{1}{z-1} z^{k-1} \right|_{z=1}}_{z=0.9048} - \underbrace{\left. \frac{1}{z-0.9048} z^{k-1} \right|_{z=0.9048}}_{z=0.9048} = \underbrace{\left. \frac{1}{z-0.9048} z^{k-1} \right|_{z=0.9048}}_{z=0.9048}$$

$$i(k) = 1^k - 0.9048^k$$
 olarak elde edilir.

k = 10 için $I(10) = 1^{10} - 0.9048^{10} = 0.6321$ Amper olarak hesap edilir.

Bilgi amaçlı genişletilmiş soru çözümü:



Şekilde sürekli zaman akım i(t) ve T=0.1 sn ile örneklenmiş akım $i(t)^*$ dir. I(k) elde edilmişti. Aşağıda i(t) elde edilecek ve grafik çizimleri verilecektir.

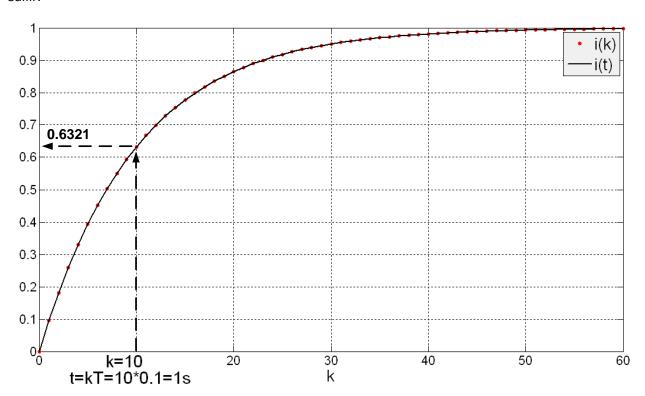
NOT: Aynı soru için sürekli zaman için çözüm yapılırak doğrulaması aşağıda verilmiştir.

$$I(s) = \frac{1}{s(s+1)} \quad \text{ise } i(t) = L^{-1} \left\{ \frac{1}{s(s+1)} \right\} = s \left\{ \frac{1}{s(s+1)} e^{st} \right|_{s=0} + (s+1) \left\{ \frac{1}{s(s+1)} e^{st} \right|_{s=-1}$$

$$i(t) = 1 - e^{-t}$$

sürekli zamanda akım ifadesi elde edilir.

k=10 için t = kT = 10*0.1 = 1sn olur. Denklemde yerine koyulur ise, $i(1) = 1 - e^{-1} = 0.6321 Amper$ olarak hesap edilir.



i(t) ve i(k) aynı grafik ekranında çizimi.

Bilgi amaçlı İkinci Yol: zaman domeninde fonksiyon biliniyor ise Z-dönüşüm , $t=kT\,$ yazılır ve

$$\sum_{k=n_1}^{n_2} q^n = \frac{q^{n_1} - q^{n_2+1}}{1-q}, \quad 1 \neq q \text{, eşitliği gözönüne alınarak, T=0.1 sn için, tek taraflı z-dönüşümü} \quad F(z) = \sum_{k=0}^{k=\infty} f(kT)z^{-k}$$
 yapılır.

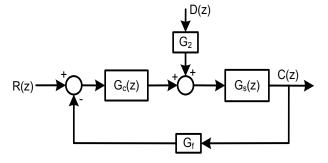
$$I(z) = Z\{1-e^{-t}\} = Z\{u(t)\} - Z\{e^{-t}\}$$

$$Z\left\{e^{-t}\right\} = \sum_{k=0}^{k=\infty} e^{-kT} z^{-k} = 1 + e^{-T} z^{-1} + e^{-2T} z^{-2} + e^{-3T} z^{-3} + \dots - \dots - \frac{1}{1 - e^{-T} z^{-1}} = \frac{z}{z - e^{-0.1}} = \frac{z}{z - 0.9048}$$

$$Z\{u(t)\} = \sum_{k=0}^{\infty} z^{-k} = 1 + z^{-1} + z^{-2} + \dots = \frac{z}{z-1}$$

$$I(z) = \frac{z}{z - 1} - \frac{z}{z - 0.9048}$$

Cevap 4: a)



Şekilde verilen sistemem toplamsallık özelliği uygulanır.

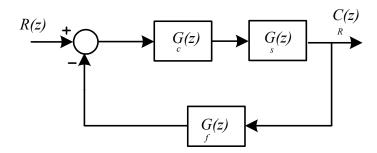
i) Giriş $R(z) \neq 0$, D(z) = 0 durumu için çıkış $\rightarrow C(z) = C_R(z)$

ii) Giriş $D(z) \neq 0$, R(z) = 0 durumu için çıkış $\Rightarrow C(z) = C_D(z)$

Her iki giriş $R(z) \neq 0$ ve $N(z) \neq 0$ için çıkış ifadesi, her bir giriş için elde edilen çıkışların toplamı,

$$C(z) = C_R(z) + C_D(z)$$
 ile elde edilir.

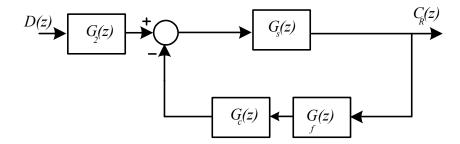
i) Giriş $R(z) \neq 0$, D(z) = 0 için, kapalı çevrim kontrol blok diyagramı,



olarak düzenlenebilir.

$$C_R(z) = \frac{G_c(z)G_s(z)}{1 + G_c(z)G_s(z)G_f(z)} R(z)$$

ii) Giriş R(z) = 0, $D(z) \neq 0$ için, kapalı çevrim kontrol blok diyagramı,



$$C_D(z) = \frac{G_2(z)G_s(z)}{1 + G_c(z)G_s(z)G_f(z)}D(z)$$

Her iki giriş $R(z) \neq 0$ ve $N(z) \neq 0$ için çıkış ifadesi, her bir giriş için elde edilen çıkışların toplamı,

$$C(z) = C_R(z) + C_D(z)$$

$$C(z) = \frac{G_c(z)G_s(z)}{1 + G_c(z)G_s(z)G_f(z)}R(z) + \frac{G_2(z)G_s(z)}{1 + G_c(z)G_s(z)G_f(z)}D(z)$$

olarak elde edilir.

b)
$$D(z) = \frac{z}{z-1}$$
 ve $C_D(z) = \frac{G_2(z)G_s(z)}{1 + G_c(z)G_s(z)G_f(z)}D(z)$ olduğuna göre,

$$C_{D}(\infty) = C(\infty) = \lim_{z \to 1} (z - 1) \frac{G_{2}(z)G_{s}(z)}{1 + G_{c}(z)G_{s}(z)G_{f}(z)} D(z)$$

$$C_{D}(\infty) = C(\infty) = \lim_{z \to 1} (z - 1) \frac{1.5z + 0.35}{z - 0.5} \frac{0.04}{z - 0.5} \frac{z}{z - 0.95} \frac{z}{z - 1}$$

$$C_{\rm D}(\infty) = C(\infty) = \frac{1.5z + 0.35}{z - 0.5} \frac{0.04}{z - 0.95} \frac{(z - 1)(z - 0.95)}{(z - 1)(z - 0.95) + (6.06z + 5.3)0.04} \bigg|_{z=1} \quad \text{pay kisminda} \quad (z - 1) \quad \text{ carpaninda}$$

z = 1 verilir ise $\frac{0}{say_1}$ oluşur yanı,

$$C_D(\infty) = C(\infty) = 0$$
 olur.

YORUM: İleri yoldaki $G_c(z)$ kontrolcüsü D(z) bozucu giriş etkisine karşılık gelen sistem cevap $C_D(\infty)$ çıkışını sıfırlar, yok eder. Sistem çıkış cevabında sadece R(z) giriş için $C_R(\infty)$ kalır.

$$R(z) = \frac{Rz}{z-1}$$
 olması istensin.

$$C_R(z) = \frac{G_c(z)G_s(z)}{1 + G_c(z)G_c(z)G_f(z)} R(z)$$

$$C_{R}(\infty) = C(\infty) = \lim_{z \to 1} (z - 1) \frac{G_{c}(z)G_{s}(z)}{1 + G_{c}(z)G_{s}(z)G_{f}(z)} R(z)$$

$$C_{R}(\infty) = C(\infty) = \lim_{z \to 1} (z - 1) \frac{\underbrace{\begin{array}{c} 6.06z + 5.3 \\ z - 1 \end{array} \begin{array}{c} 0.04 \\ \hline \\ 1 + \underbrace{\begin{array}{c} 6.06z + 5.3 \\ z - 1 \end{array} \begin{array}{c} 0.04 \\ \hline \\ z - 0.95 \end{array}}_{z - 0.95} \frac{R z}{z - 1}$$

$$C_{R}(\infty) = C(\infty) = (z - 1) \frac{6.06z + 5.3}{z - 1} \frac{0.04}{z - 0.95} \frac{(z - 1)(z - 0.95)}{(z - 1)(z - 0.95) + (6.06z + 5.3)0.04} \frac{Rz}{z - 1} \Big|_{z=1}$$

SONUÇ:
$$C(\infty) = C_R(\infty) + C_D(\infty)$$

$$= R + 0$$

 $C(\infty)=R$ ileri yoldaki kontrolcü geçici rejim sonunda çıkış cevabındaki bozucu etkisini giderir ve çıkışın istenen referans değer R'ye gelmesini sağlar.