DİJİTAL KONTROL YIL İÇİ SINAVI

16/11/2016

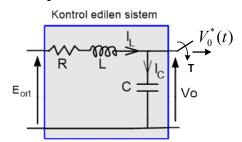
Yeni araçlarda aktif süspansiyon sistemleri yaygın olarak kullanılmaktadır. Aktif süspansiyon, şok emici ve yaydan oluşan aracın pasif süspansiyonuna destek olur. Şekilde Aktif süspansiyon kuvveti $f(t) = k_f u(t)$ ile üretilen bir çeyrek araç modeli verilmiştir. y(t) yoldaki tümsek ve/veya çukurlardan oluşmaktadır. x(t) araç kasasının konumudur. Şekilde verilen sistemi tanımlayan diferansiyel denklem,

$$M\frac{d^2x(t)}{dt^2} = B(\frac{dy(t)}{dt} - \frac{dx(t)}{dt}) + k(y(t) - x(t)) + f(t)$$

olarak verilmektedir. $k_f = 1$, M = 1, k = 0.5 ve B = 0.5 birim olarak verilmektedir.

- a) U(s) ve Y(s) girişler için çıkış ifadesi X(s) 'i elde ediniz. (Y(s) bozucu ve U(s) kontrol işaret giriş)
- **b)** X(s) 'in kaplı çevrim kontrolü için **PD** kontrol kuralı uygulanacaktır. İstenen ikinci derece karakteristik denklemde parametreler $\zeta=0.707$ ve $w_n=2.22$ rad/sn olduğuna göre karakteristik denklem metodu ile K_p ve K_d katsayılarını hesap ediniz.
- c) Tüm sisteme ait kapalı-çevrim kontrol blok diyagramını çiziniz.

S-2 20p



a-Şekilde verilen R-L-C devresinde $\frac{V_0(s)}{E_{ort}(s)} = \frac{\frac{1}{LC}}{s^2 + \frac{R}{L}s + \frac{1}{LC}}$ olarak verilmektedir.L=0.1 H, C=5F, R=0.3oHm ve T=0.05 sn için $\frac{V_0(z)}{E_{ort}(z)}$ elde ediniz. (!!!! ZOH' suz çevrim yapılacak).

b-Ayrık zaman durum ve çıkış denklemlerini faz kanonik formda yazınız.

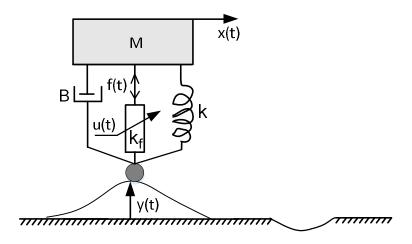
S-3 20p y(k+2) - 2y(k+1) + y(k) = u(k+1) fark denklemi ile verilen sisteme ait a-Transfer fonksiyonunu yazınız. **b-** Sembolik dilde programlayınız (!!!! doğrudan prog. yöntemi ile).

S-4 30p $G(s)=\frac{0.85}{0.2s+1}$ ile verilen sistem sayısal PID ile kontrol edilecektir. Örnekleme zamanı $T=0.02\,\mathrm{sn}$, %2 kriterine göre yerleşme zamanı $t_s=1.6\,\mathrm{sn}$ ve $\zeta=0.707$ ve hız hatasının $e_{ss}=0.4$ olması istenmektedir. K_p , K_d ve K_i katsayılarını hesap ediniz.

$$K_{d} = \frac{|z_{1}|}{\sin \beta} \left\{ \frac{K_{i} \sin \beta}{|z_{1}| - 2\cos \beta + \frac{1}{|z_{1}|}} + \frac{\sin \psi}{|G_{p}(z_{1})|} \right\} \qquad X(z) = \sum_{i=1}^{n} \left\{ \frac{1}{(m-1)!} \frac{d^{m-1}}{ds^{m-1}} \left[(s-s_{i})^{m} X(s) \frac{z}{z-e^{sT}} \right] \Big|_{s=s_{i}} \right\}$$

$$K_{p} = -\frac{\cos \psi}{|G_{p}(z_{1})|} - 2K_{i}|z_{1}|\frac{|z_{1}| - \cos \beta}{|z_{1}|^{2} - 2|z_{1}|\cos \beta + 1} + \frac{-|z_{1}|\sin \psi + \cos \beta \sin \psi}{|G_{p}(z_{1})|\sin \beta}$$

Prof.Dr. Ayhan Özdemir Süre 100 dak. Başarılar



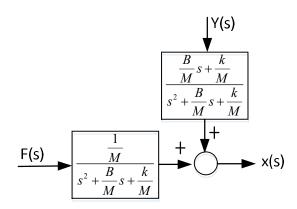
a) $M \frac{d^2x(t)}{dt^2} = B(\frac{dy(t)}{dt} - \frac{dx(t)}{dt}) + k(y(t) - x(t)) + f(t)$ verilmiş olan diferansiyel denklemden Laplace dönüşümü yapılır (Transfer fonksiyonu için **ilk koşullar sıfır alınarak**).

$$Ms^2x(s) = Bs(y(s) - x(s)) + k(y(s) - x(s)) + F(s)$$

$$(Ms^2 + Bs + k)x(s) = (Bs + k)y(s) + F(s)$$

$$x(s) = \frac{(Bs+k)y(s)+F(s)}{Ms^2+Bs+k}$$
 denlklemi düzenlenir ise,

$$x(s) = \frac{\left(\frac{Bs+k}{M}\right)}{s^2 + \frac{B}{M}s + \frac{k}{M}} y(s) + \frac{\frac{1}{M}}{s^2 + \frac{B}{M}s + \frac{k}{M}} F(s) \quad \text{olarak elde edilir. Blok diyagram olarak aşağıda verilmiştir.}$$

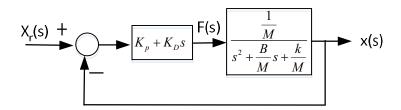


b) 1. YOL: Karaktersitik denklemleri eşitleyerek

İstenen karakteristik denklem örnek ikinci dereceden sistemin karakteristik denklemidir. (parametreler $\zeta=0.707$ ve $w_n=2.22$ rad/sn)

$$T(s) = \frac{w_n^2}{s^2 + 2\zeta w_n s + w_n^2} = \frac{2.22^2}{s^2 + 20.707 * 2.22 \ s + 2.22^2} = \frac{4.938}{s^2 + 3.1391s + 4.938}$$

Y(S)=0 için PD kontrolcülü sistemin kontrol blok diyagramı aşağıda verilmiştir.



karakteristik denklemi,

$$\text{Kontrol blok diyagramından, } \frac{X(s)}{X_r(s)} = \frac{\binom{K_p + K_d s}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}}}{1 + \binom{K_p + K_d s}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}}} = \frac{\frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}}}{\frac{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}}{s^2}} = \frac{\frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}}}{\frac{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}}{s^2}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M}} = \frac{\frac{1}{M} (K_p + K_d s)}{s^2 + \frac{B}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s + \frac{k}{M} s$$

PD kontrolcülü sitem karakteristik denklemi istenen karakteristik denkleme eşitlenir.

$$s^{2} + \left(\frac{B + K_{D}}{M}\right)s + \left(\frac{k + K_{p}}{M}\right) = s^{2} + 2\zeta w_{n}s + w_{n}^{2}$$

 K_p ve K_D için çözüm yapılır ise, parametreler $\zeta=0.707$ ve $w_n=2.22$ rad/sn M=1, k=0.5 ve B=0.5 olmak üzere,

$$\frac{B+K_D}{M} = 2\zeta w_n \rightarrow K_D = 2\zeta w_n M - B \quad K_D = 2*0.707*2.22*1 - 0.5 \quad K_D = 2.639$$

$$\frac{k+K_p}{M} = W_n^2 \rightarrow K_p = W_n^2 M - k$$
 $K_p = 2.22^2 * 1 - 0.5$ $K_p = 4.4383$

olarak elde edilir.

2. Yol: Karakteristik denklemden yerine koyarak;

 $G_{PD}(s).G_p(s)=PD$ kontrol kurallı kapalı çevrim transfer fonksiyona ait karakteristik denklem,

$$F(s) = 1 + G_{PD}(s)G_p(s) = 0$$
 olarak ifade edilir.

$$1 + (K_p + K_D s)G_P(s) = 0$$

İstenen örnek ikinci dereceden sistemin karakteristik denklem kökleri

$$s_{1,2} = -\zeta w_n \pm J w_n \sqrt[2]{1-\zeta^2} \quad \Rightarrow \quad s_{1,2} = -1.57 \pm J1.57 \quad olarak \ elde \ edilir.$$

Karakteristik denklem bilinenler eşitliğin bir tarafına bilinmeyenler diğer tarafta olacak şekilde düzenlenirse,

$$G_{PD}(s) = \frac{-1}{G_p(s)} \implies (K_P + K_D s) = -\frac{1}{\frac{1}{s^2 + 0.5s + 0.5}}$$

Yukarıdaki eşitlikte $S=S_1$ yerine koyulur ise $S_1=-1.57+\mathrm{j}1.57$

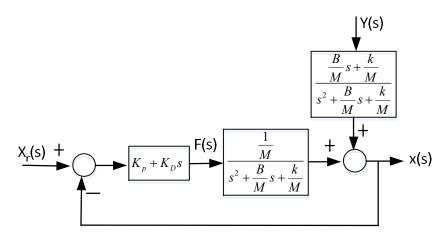
$$(K_P + K_D(-1.57 + j1.57)) = -\frac{1}{(-1.57 + j1.57)^2 + 0.5(-1.57 + j1.57) + 0.5}$$

ifadesinde ara işlemler yapılıp her iki taraftaki reel ve sanal kısımlar birbirine eşitlenirse,

$$j1.57K_D = j4.1448 \quad \Rightarrow \quad \boxed{K_D = 2.64}$$

$$K_P = 1.57K_D + 0.285 \quad \Rightarrow \qquad \boxed{K_P = 4.4455}$$

c) PD Kontrolcülü tüm sisteme ait kapalı çevrim kontrol blok diyagramı aşağıda verilmiştir.



C-2 a) $\frac{V_0(s)}{E_{ort}(s)} = \frac{\frac{1}{LC}}{s^2 + \frac{R}{L}s + \frac{1}{LC}}$ tarnsfer fonksiyonu L=0.1 H, C=5F, R=0.3 oHm parametreleri yerlerine koyulur ise, $\frac{V_0(s)}{E_{ort}(s)} = \frac{2}{s^2 + 3s + 2} = \frac{2}{(s+1)(s+2)}$ olarak elde edilir.

Rezidü yöntemi uygulanarak z-dönüşümü yapılır.

$$\begin{split} \frac{V_0(z)}{E_{ort}(z)} &= Z \left\{ \frac{2}{(s+1)(s+2)} \right\} \\ &= (s+1) \left. \frac{2}{(s+1)(s+2)} \frac{z}{z - e^{sT}} \right|_{s=-1} + (s+2) \left. \frac{2}{(s+1)(s+2)} \frac{z}{z - e^{sT}} \right|_{s=-2} \end{split}$$

$$= \frac{2}{(-1+2)} \frac{z}{z - e^{-0.05}} + \frac{2}{(-2+1)} \frac{z}{z - e^{-0.1}}$$

$$\frac{V_0(z)}{E_{ort}(z)} = \frac{0.004639 z}{z^2 - 1.856 z + 0.8607}$$

olarak elde edilir.

b) Ayrık zaman durum ve çıkış denklemlerinin faz kanonik form için,

$$\frac{V_0(z)}{E_{ort}(z)} = \frac{0.004639 z}{z^2 - 1.856 z + 0.8607} \frac{x(z)}{x(z)}$$

yapılır ve düzenlenir ise,

$$E_{ort}(z) = (z^2 - 1.856 z + 0.8607) x(z)$$

$$E_{ort}(z) = z^2 x(z) - 1.856 zx(z) + 0.8607 x(z) \rightarrow$$

$$z^2 x(z) = 1.856 zx(z) - 0.8607 x(z) + E_{ort}(z)$$
 $V_0(z) = 0.004639 z x(z)$

Durum değişkenleri tanımlanır.

x(z) şimdiki durum ise, $x(z) \rightarrow x(k) = x_1(k)$

 $z\,x(z)$ bir sonraki durum $z\,x(z) \to x(k+1) = x_2(k) \to x_1(k+1) = x_2(k)$ **1.Durum denklemi** $z^2x(z)$ iki önceki durum $z^2x(z) = x_2(k+1)$ olur. Bu tanımlamalar ,

$$z^2x(z) = 1.856 zx(z) - 0.8607 x(z) + E_{ort}(z)$$
 denkleminde

yerlerine koyulur ise,

$$\boxed{x_2(k+1) = 1.856 \, x_2(k) - 0.8607 \, x_1(k) + E_{ort}(k)} \quad \text{2.Durum denklemi}$$

$$\boxed{V_0(k) = y(k) = A} \quad \text{Çıkış denklemi}.$$

Vektör matris formunda aşağıda verildiği gibi yazılır.

$$\begin{bmatrix} x_1(k+1) \\ x_2(k+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -0.8607 & 1.856 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} E_{ort}(k)$$

$$y(k) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \end{bmatrix}$$

S-3 a) y(k+2) - 2y(k+1) + y(k) = u(k+1) fark denklemi ile verilen sisteme ait Transfer fonksiyonunu yazılır iken ilk koşullar sıfır alınır.

$$z^2Y(z) - 2zY(z) + Y(z) = zU(z)$$
 is

$$\frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{z}{z^2 - 2z + 1}$$

olarak elde edilir.

b) Sembolik dilde doğrudan prog. yöntemi ile programlanması,

$$\frac{Y(z)}{U(z)} = \frac{z}{z^2 - 2z + 1} \frac{x(z)}{x(z)} \frac{z^{-2}}{z^{-2}}$$

yapılır ve düzenlenir ise,

$$U(z) = (z^2 - 2z + 1)x(z)z^{-2}$$

$$U(z) = x(z) - 2x(z)z^{-1} + x(z)z^{-2} \rightarrow$$

$$x(z) = 2 x(z) z^{-1} - x(z) z^{-2} + U(z)$$

$$Y(z) = z x(z) z^{-2} \rightarrow$$

$$Y(z) = x(z) z^{-1}$$

Atama için değişkenler tanımlanır.

x(z) şimdiki durum ise, bir önceki durum $x(z)\,z^{-1}=A$ İki önceki durum $x(z)\,z^{-2}=B$

olsun. Denklemler

$$x = 2A - B + u$$

$$v = A$$

olarak basit formda düzenlenir.

Sembolik dilde yazılım aşağıda verilmiştir.

10 A=0

20 B=0;

30 oku u

40 x=2*Δ-R+μ

50 v = 4

60 B=A

70 A=x

80 out y

90 Bekle T kadar

100 giT 30

C-4 1. YOL PARAMETRİK DENKLEMLERDEN:

i-Önce ayrık-zaman transfer fonksiyonu bulunur:

$$G(z) = Z\{G_{zoh}(s) G(s)\} \rightarrow G(z) = Z\{\frac{1 - e^{-sT}}{s} \frac{0.85}{0.2s + 1}\} = (1 - z^{-1}) Z\{\frac{0.85}{s(0.2s + 1)}\}$$

$$G(z) = 4.25 \left. \frac{z-1}{z} \left\{ s \frac{1}{s(s+5)} \left. \frac{z}{z - e^{sT}} \right|_{s=0} + (s+5) \left. \frac{1}{s(s+5)} \left. \frac{z}{z - e^{sT}} \right|_{s=-5} \right\} \right.$$

$$G(z) = \frac{0.08089}{z - 0.9048}$$

Ayrık-zaman transfer fonksiyonu, $G(z) = \frac{0.08089}{z - 0.9048}$ olarak elde edilir.

$$e_{ss} = \frac{1}{K_v} \rightarrow K_v = \frac{1}{e_{ss}} = \frac{1}{0.4} \rightarrow K_v = 2.5$$
 dir.

$$K_{v} = \frac{1}{T} \lim_{z \to 1} (z - 1) \left(K_{p} + K_{i} \frac{z}{z - 1} + K_{d} \frac{z - 1}{z} \right) G(z)$$

6

EM 439 Dijital Kontrol Sistemleri Prof. Dr. Ayhan Özdemir

$$K_{v} = \frac{1}{T} \lim_{z \to 1} (z - 1) \left(K_{p} + K_{i} \frac{z}{z - 1} + K_{d} \frac{z - 1}{z} \right) \frac{0.08089}{z - 0.9048}$$

$$2.5 = \frac{1}{0.02} \, K_i \, \frac{0.08089}{1 - 0.9048} \, \rightarrow \, K_i = 0.0588$$

iii- İlk sürekli zaman sonra Ayrık-zaman Kontrol kutupları hesap edilir.

$$t_s = \frac{4}{\zeta w_n} \rightarrow w_n = \frac{4}{t_s w_n} = \frac{4}{1.6*0.707} \rightarrow w_n = 3.53 \text{ rad/sn}$$

$$s_{1,2} = -\zeta w_n \mp j w_n \sqrt{1 - \zeta^2}$$

$$s_{1,2} = -0.707*3.53 \mp j 3.53 \sqrt{1 - 0.707^2}$$

 $s_{1,2} = -2.5 \mp 2.5$ j sürekli zaman kontrol kutupları elde edilir.

Ayrık zaman kontrol kutupları, $z=e^{sT} \rightarrow z_{1,2}=e^{(-2.5\mp2.5j)~0.02}$

$$z_{1.2} = 0.95 \mp 0.047j$$

$$z = 0.95 \mp 0.047j \rightarrow z_1 = \sqrt{0.95^2 + 0.047^2} \tan^{-1} \frac{0.95}{0.047}$$

$$\rightarrow z_1 = 0.9512 \ [0.05 \ rad. \ (veya \ 2.8657 \ derece)$$

$$|z_1| = 0.9512$$
 ve $\beta = 0.05$ rad.

iii- Ayrık-zaman sistem genlik ve fazı hesap edilir:

$$\begin{split} G(z_1) &= G(z)|_{z=z_1} = \left. \frac{0.08089}{z-0.9048} \, \right|_{z_1=0.95+0.047j} G(z_1) = \frac{0.08089}{0.95+0.047j-.9048} \\ &\qquad \qquad G(z_1) = 0.8494 - 0.8936j \\ G(z_1) &= \sqrt{0.8494^2 + 0.8936} \tan^{-1} \frac{-0.8936}{0.8494} \to G(z_1) = 1.2328 [-0.8108 \, \text{rad.} \, (-46.45 \, \, \, \text{derece}) \\ &\qquad \qquad |G(z_1)| = 1.2328 \, \text{ ve } \, \psi = -0.8108 \, \text{rad.} \end{split}$$

iv-Bulunmuş olan $|z_1|=0.9512$ ve $\beta=0.05$ rad. $|G(z_1)|=1.2328$ ve $\psi=-0.8108$ rad. değerleri formüllerde yerlerine koyulur, $K_i=0.0588$ dir.

$$K_d = \frac{|z_1|}{\sin(\beta)} \left\{ \frac{K_i \sin(\beta)}{|z_1| - 2\cos(\beta) + \frac{1}{|z_1|}} + \frac{\sin(\psi)}{|G_p(z_1)|} \right\} \rightarrow$$

EM 439 Dijital Kontrol Sistemleri Prof. Dr. Ayhan Özdemir

$$K_{d} = \frac{0.9512}{\sin(0.05)} \left\{ \frac{0.0588 \sin(0.05)}{0.9512 - 2\cos(0.05) + \frac{1}{0.9512}} + \frac{\sin(-0.8108)}{1.2328} \right\} \rightarrow K_{d} = 0.0346$$

$$K_{p} = -\frac{\cos(\psi)}{\left|G_{p}(z_{1})\right|} - 2K_{i}|z_{1}|\frac{|z_{1}| - \cos(\beta)}{|z_{1}|^{2} - 2|z_{1}|\cos(\beta) + 1} + \frac{-|z_{1}|\sin(\psi) + \cos(\beta)\sin(\psi)}{\left|G_{p}(z_{1})\right|\sin(\beta)}$$

$$\begin{split} K_{p} &= -\frac{\cos(-0.8108)}{1.2328} - 2*0.0588*0.9512 \frac{0.9512 - \cos(0.05)}{0.9512^{2} - 2*0.9512*\cos(0.05) + 1} \\ &+ \frac{-|z_{1}|\sin(-0.8108) + \cos(0.05)\sin(-0.8108)}{1.2328*\sin(0.05)} \\ &\rightarrow K_{p} = 0.0011 \end{split}$$

2.YOL KARAKTERİSTİK DENKLEMDE YERİNE KOYARAK

 $G_{PiD}(Z)$. $G_n(z) = P\dot{I}D$ kontrol kurallı kapalı çevrim transfer fonksiyona ait karakteristik denklem,

$$F(z) = 1 + G_{PiD}(z)G_p(z) = 0$$
 olarak ifade edilir.

$$1 + \left(K_p + K_i \frac{z}{z-1} + K_D \frac{z-1}{z}\right) G_P(z) = 0$$

Ayrık zaman 2.derecen örnek sistemin kontrol kutupları ve $\,K_i\,$ katsayısı parametrik denklem çözümünde elde edilmişti.

$$z_{1,2} = 0.95 \mp 0.047j$$
 $K_i = 0.0588$ olarak bulunmuştu.

Karakteristik denklemde bilinenler eşitliğin bir tarafına bilinmeyenler diğer tarafta olacak şekilde düzenlenirse,

$$G_{P\dot{1}D}(z) = \frac{-1}{G_p(z)} \implies \left(K_P + K_D \frac{z-1}{z}\right) = -\frac{1}{G_P(z)} - K_i \frac{z}{z-1}$$

Yukarıdaki eşitlikte $z = z_1$ yerine koyulur ise $z_1 = 0.95 + 0.047$ j

EM 439 Dijital Kontrol Sistemleri Prof. Dr. Ayhan Özdemir

$$\left(K_P + K_D \frac{z_1 - 1}{z_1}\right) = -\frac{1}{G_P(z_1)} - K_i \frac{z_1}{z_1 - 1}$$

ifadesinde ara işlemler yapılıp her iki taraftaki reel ve sanal kısımlar birbirine eşitlenirse

$$K_P + K_D(-0.0499 + 0.0525j) = -0.0006 + 0.0018j$$

 $0.0018j = 0.0525jK_D \Rightarrow K_D = 0.034$
 $K_P = -0.0006 + K_D 0.0499 \Rightarrow K_P = 0.0011$