Assignment 3

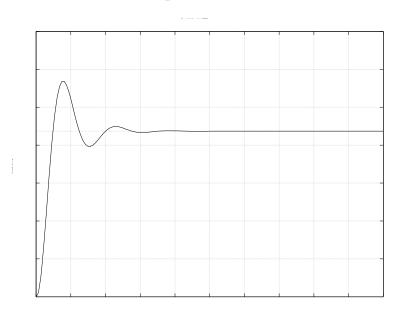


圖 5.26 F(s) 的步進回應

要設計 PI 控制器,讓我們假設其傳輸功能由以下函數描述:

$$C(s) = K_P \mid \underline{\hspace{1cm}} S$$

$$1 = {}_{n}S$$

$$= \underline{\hspace{1cm}} \bullet {}_{i}S$$

與 $K_P = \frac{1}{\tau^n}$,與 $K_I = \frac{1}{i}$.

利用此,補償系統的開環傳輸功能由以下方式給出:

 $\mathbf{k} K = \frac{k}{i}$

以下程序可用於此控制器的設計:

1. 確定不等於原點極(對應於最高時間常數的極點)的最慢極, 然後繼續零/極取消。這會使我們能夠透過以下情況對參數 T n 進行排雷:

其中[j, j=1,]==, 是要控制的系統的時間常數。

2. 使用博德圖確定提供所需相位裕量的增益 Ift A 並取得:

$$k =_i =$$

 $K^{\bar{e}}_{P}$

3. 使用: 1 控制器的增益 KP和 K11

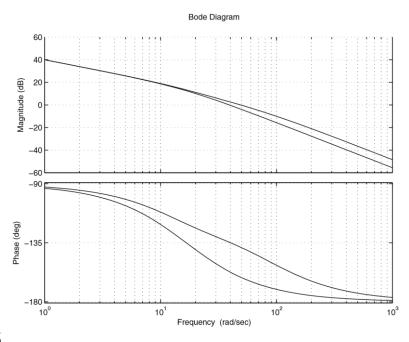
$$K_P = \underline{\hspace{1cm}}$$
 $\bullet i$
 $*_n$
 $K_I = \underline{\hspace{1cm}}$

4. 確定補償系統的開環傳輸功能,並檢查是否獲得所需的性能。在負回應的情況下調整 \n 並重複過程設計。

5.6.6 相位滯後控制器

相位引線控制器的情況,經驗方法不能說明在階段滯後控制器的設計。在這裏,我們將使用另外兩種方法設計此控制器。對於根位點技術,我們將假定我們想要他遵循規範:

- 1. 穩定系統
- 2. 等於 0.01 的單位斜坡輸入的穩定狀態錯誤



- 3. 過沖約 5 %
- 4. 以 5% 等於 0 的設定時間。36 s

使用沉降和過衝規範, 我們得出結論, 佔主導地位的極 $1 \in \{1, 1, 2 = 1, 2 = 1, 2 =$

現在使用穩態規範, 我們得出結論, K 2等於 100。從這兩個增益的值中, 我們得到的參數, 一個控制器

最後,控制器的傳輸功能由:

aT = 1

C(s) = KP , < 1 a

Ts = 1

使用 Bode 方法, 我們設計了一個控制器, 該控制器提供以下規範:

- 1. 穩定系統
- 2. 單位斜坡的穩定狀態誤差小於 0.01
- 3. 相位裕量大於 40o
- 4. 增益邊距大於 8 db
- 5.6.7 相位引線延遲控制器

對於此控制器,我們只能使用根位和 Bode 方法來設計它。讓我們首先開始使用根-locus 方法設計控制器。請務必注意,比例控制器在 5% 的最佳沉降時間約為 0.36 s. 有了相位控制器,我們希望這次改進。讓具有正虛部分的所需極點佔主導地位 sd = 11.6 j 對應於等於 0 的安定時間。27 s 和過衝等於 5%。沒有控制器的系統階段由:

 $48.5/0 \cdot 06$

 $arg = 0 = 90 \times 65 \cdot 9917 = =155 \cdot 9917$

 $sd(ssd = 16) \circ 6667)$

相位引線控制器必須增加相位與 180×155。 9917 = 24。0083 這意味著:

如果我們將零點放在 -20, 這意味著 = $=53 \circ 76760$ 和 -30 的極點給出 52 角 $\circ 890$. 這貢獻了 21. 67880 由控制器和接近所需的控制器。從中, 我們有:

1

$$T1 = 30$$

1

a1T1 = 20

這給出了T1 = 0。0333 和 a1 = 1。5. .

對於使用根位點技術的相位延遲控制器設計,我們將假定我們需要以下規範:

- 1. 穩定系統
- 2. 等於 0.01 的單位斜坡輸入的穩定狀態錯誤
- 3. 過沖約 5 %
- 4. 以 5% 等於 0 的設定時間。27 s

控制器	演演算法
P	u(k) = k e(k)
Pi	$u(k)$ be $k = u(k = 1)_s =$
	$a(k) = (k = 1) a = K_P =$
	$K = \underline{R}2\underline{T}$, $b = KP = KP =$
	<u>£2 Ts</u>
Pd	$u(k) = uu(kD_{-} = 1) = \underline{\rho}$
	$ae(k) = (k = 1) a = K_P$
	$= \underline{2} \underline{T} \underline{K}_{S}, b = \underline{K}_{P} = \underline{2} \underline{T} \underline{K} S_{P}$
Pid	$u(k)$ be $\underline{} = s$, $u(\underline{} k = 12)_{\underline{s}} = ae_{\underline{p}}(k)$
	= $(k + -1) = \underline{p} ce(k = 2) I s_a a = K_P = K_{2T}$
	$= 2 r = b = K_1 T_s = 4T_s , c = K = 22T + 2T_s$
	$= K_P$
導致	$u(k) = $ $s=a_0u(k = 1) = s \not= (k) = ce(k)$
	$=_s 1$)
	<i>a</i> =
	$_{0}$ $_{TTs=22TT}$, b $_{D}$ = $KP_{TTs=22aTT}$, c $_{C}$ = $KP_{TTs=+22aTT}$
滞後	$u(k) = s = a_0 u(k = 1) = \mathcal{E}(k) = ce(k = 1)$
	a =
	$0 T\underline{T}_{S==22s}T\underline{T}_{\underline{L}} \underline{2} b b = KP \underline{T}_{S==}=22\underline{a}\underline{T} \underline{T}, \underline{C} C = KP \underline{T}_{S==2}$
	2 <u>aT</u> T
鉛-拉	$u(k) = ce \theta_0 u(k = 1) = bu(k = 2) = (k)$
格	$= de_{-}(k = 1) = fe(k = 2)$
	$a_0 = (T - \frac{1}{2} - 1$
	$C = \frac{\overline{(T_s + 2T_1)(T_s + 2T_2)}}{\overline{(T_s + 2T_1)(T_s + 2T_2)}} + (K_P (++TT_1)S_{sT} d = K_P)$ $T_{1s}2zT_{s} - 2sz(z)2zT_{st} f = K_P)$
	$TT_{-s+2+2a+2a}T(2T_{-1}a_{2}T)T_{1}T_{-sa_{1}}T_{s}-TT_{1}$ ()(,)(),)()(= 2 a 1 T
	1)(T s = 2 a 2 T 2), d = K P (T s = 2 a 1 T
	1)(T s = 2 s a 2 T T 2 1)))(T T s = 2 2 T a
	2 1)T 1)(T s = 2 2 T 2 1))(T s = 2 A 2 T
	$(2), f = K P_{2+s}$
	$ = de_{=} (k = 1) = fe(k = 2) $ $ = de_{=} (k = 1) = fe(k = 2) $ $ = de_{=} (K = 1) = fe(k = 2) $

5.7 結論

實用系統在設計時一般需要控制器的設計,以提高此類系統的性能。這些表演給出了一個對瞬時和瞬時制度的想法。大多數情況下,過沖、沉降時間、穩態 error 被認為是控制器的設計。本章介紹經典控制器的設計,如比例、積分和衍生動作。使用實證方法、根-洛庫斯技術和博德繪圖技術的過程通過數值示例進行支撐和說明。