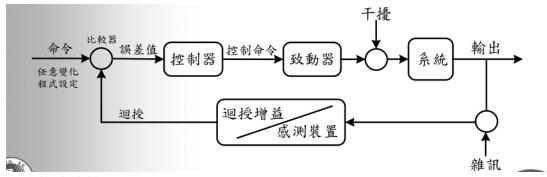
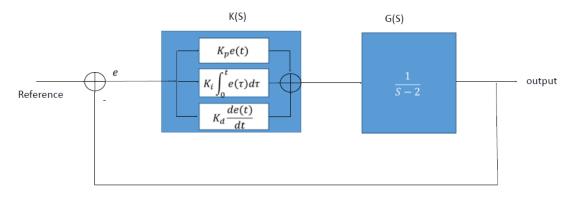
PID controller

屬於控制器中的一種形式,由 P(比例單元,考慮當前誤差)、I(積分單元,考慮過去誤差)、D(微分單元,考慮未來誤差)。經過三項 Kp(for P), Ki(for K), Kd(for d)增益參數控制調整整個系統處於一個穩定的狀態。

基本控制器架構:



而我們的系統:



可以由架構圖得到:

Input = X(s)

Output = Y(s)

式(一) E(s) = Y(s) - X(s) (穩定輸出與控制輸入之差值,稱之為 E(s) - 穩態誤差) 而系統本身為:

式(二) Y(s) = E(s) * K(s) * G(s)

中式(一)帶入式(二),便可以得到以 Y(s) = X(s) * H(s) 的形式

而 H(s)便是由 Kp, Ki, Kd 以及 s(use for Laplace Transform)所組成(經由手動運算化簡)

接著利用 transform function 來建立 H(s)的 Laplace Transform 的多項式,加上使用 feedback function 來得到整個系統的 output

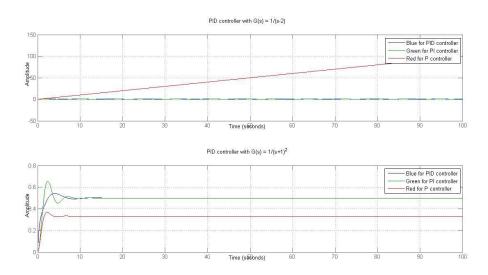
調整增益變數:

Kp: 比例增益變數越大,在相同的誤差量下,會有較大的輸出,但如果太大, 會導致系統不穩定。相反的,若比例增益小,若在相同誤差量下,其輸出較 小,因此控制器會較不敏感的。若比例增益太小,當有干擾出現時,其控制信 號可能不夠大,無法修正干擾的影響。

Ki: 積分增益越大,趨近設定值的速度越快,不過因為積分控制會累計過去所有的誤差,可能會使回授值出現過衝的情形。

Kd: 微分控制可以<mark>提昇整定時間</mark>及<u>系統穩定性</u>。不過因為純微分器不是因果系統,因此在 PID 系統實現時,一般會為微分控制加上一個低通濾波器以限制高頻增益及雜訊。而此增益變數的結果越大,那麼控制系統就對輸出結果作出更快速的反應。

經過把 G(s)變數調整成 1 / (s+1)^2 後,整體變得相對趨於穩定。 Lab7 實作結果:



上方式原本 G(s) = 1/(s-2)的情况,而下方則是 $G(s) = 1/(s+1)^2$ 。顏色分別為:

Red - P controller

Green - PI controller

Blue - PID controller

可以看出,第一張圖的 P controller 處於持續發散的情況,也就是誤差越來越大,如果放置於自動控制應用,應該會非常危險!而 PI 及 PID controller 則是處於上下震盪的不穩定情形。

而第二張圖三者最後皆處於穩定,我們可以看到開始的情況,可以看到 P controller 在 Kp = 1 的情形時,對於整體反應是不明顯的;而看到 PI controller,有了積分的控制因素後,peak 比 PID controller 還要高! 而綜合 PID 三項構成的 PID controller 則處於非常穩定的狀態,多了微分增益的控制,讓系統較為穩定。

Poles and Zeros?

- 一個 transfer function:
 - $H(s) = bm*s^m + bm-1*s^(m-1) / an*s^n + an-1*s^(n-1) ...$
- \Rightarrow H(s) = N(s) / D(s)
- \Rightarrow = K * (s z1)(s z2)...(s zm-1)(s zm)/(s p1)(s p2)...(s pn-1)(s pn)
- ⇒ 化簡成 N(s) 及 D(s) 的形式表示

其中,當 s = Zi,I 為 1~m之間的任意一個數,則 N(s) = 0,則將這定義為 system Zeros

而當 s = Pi, i 為 1~m 之間的任意數,則 D(s) = 0,則將這定義為 system Poles。

當 N(s)等於 0 時,lim(s→zi) H(s) = 0,使得 transfer function 消失; 當 D(s)等於 0 時,lim(s→pi) H(s) = inf,使得 transfer function 無限大,沒有邊界。

而題意中的 G(s)中的 $(s+1)^2$ 項處於 poles (分母)的部分! 原本的 K(s)及 E(s)則處於 Zeros(分子)的部分。