

伺服控制

第三章 PID控制原理與應用



綱要

- 一. PID控制器
- 二. K_p 和 K_d 的推導
- 三. K_p , K_i , K_d 參數對系統的影響
- 四. 理論上的 K_p , K_i , K_d 效果
- 五. PD控制器
- 六. PI控制器
- 七. 如何調整PID控制參數(Tuning)
-PID調變法則

PID控制器

- PID控制器又稱為三項(three terms)控制器或稱程序(Process)控制器.
- 有P – Proportional-比例項
I – Integral-積分項
D – Derivative-微分項 .
- 特別有利在降低穩態誤差和提升系統的暫態響應

- PID控制器是目前工業程序控制中應用最廣泛的工業控制器之一。

其轉移函數為：

$$G_c(s) = K_P + K_I/s + K_D s$$

K_P 為比例增益常數；

K_I 為積分增益常數；

K_D 為微分增益常數。

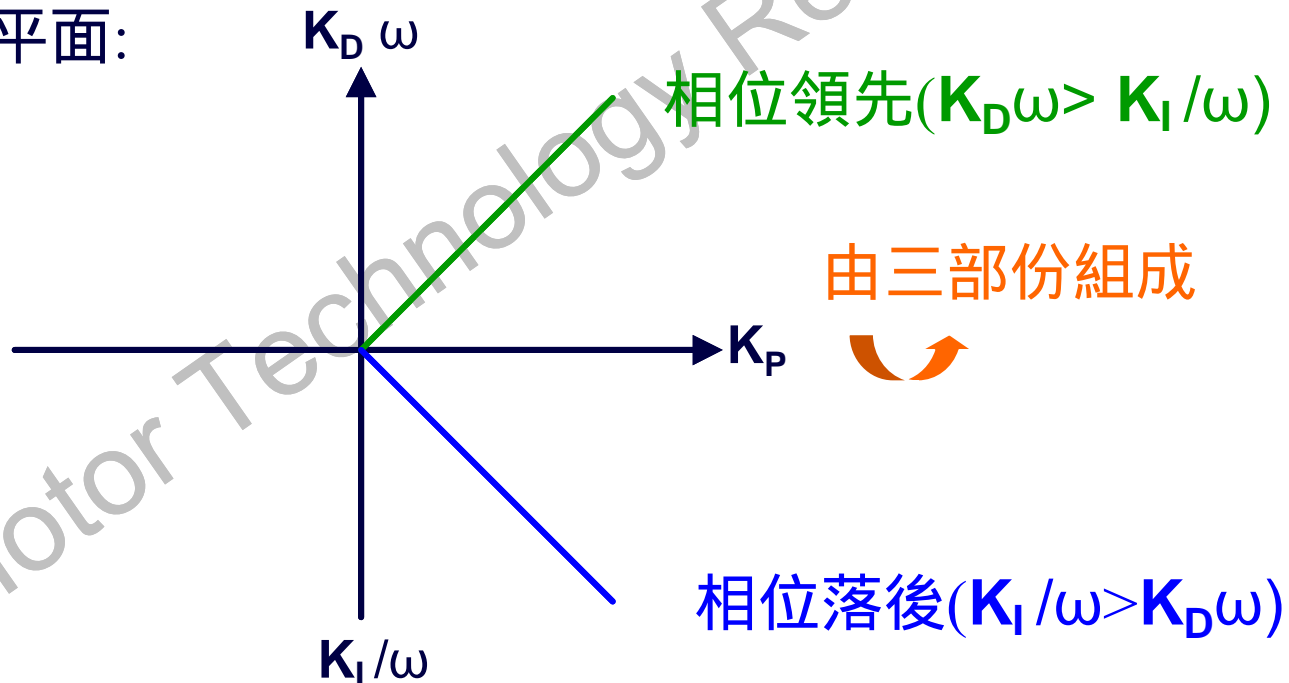
- 若我們設定 $K_D=0$ 此控制器即為積分型(PI)控制器，若我們設定 $K_I=0$ 此控制器即為微分型(PD)控制器

- 將 $s=j\omega$ 代入PID控制器之轉移函數:

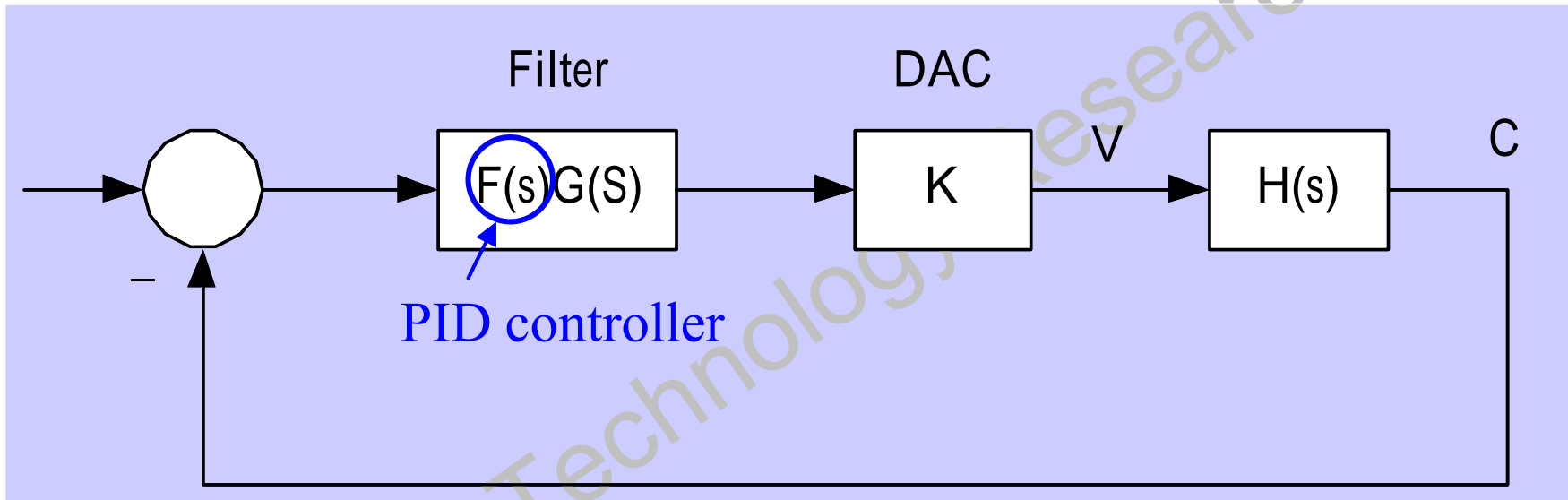
$$G_c(s) = K_P + K_I/s + K_D s$$

$$G_c(s) = K_P + K_I/j\omega + K_D j\omega$$

從複數平面:



Kp和Kd的推導



- 此方塊圖為一簡單的控制系統，首先，我們先求出系統的 $L(s)$ ，其中 $F(s)$ 為一PID控制器，至於 $G(s)$ 即是延遲時間因子，而 K 和 $H(s)$ 分別為DC gain以及系統plant。

$$F(s) = P + sD + \frac{I}{s}$$

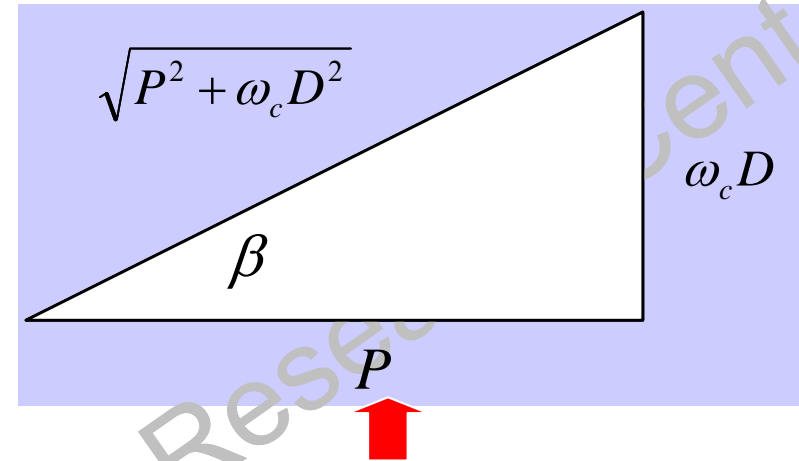
$$G(s) = e^{-s\frac{T}{2}}$$

$$L(s) = \left(P + sD + \frac{I}{s}\right) e^{-s\frac{T}{2}} KH(s)$$

$$|G(s)| = \left| e^{-sT/2} \right| = 1$$

$$\left| (P + j\omega_c D) KH \right| \left| j\omega_c \right| = 1 \iff |L(j\omega_c)| = 1$$

$$\sqrt{P^2 + \omega_c^2 D^2} K |H(j\omega_c)| = 1$$



給定 ω_c - Gain cross over frequency

P_m - Phase margin (β -相位)

$$A = |H(j\omega_c)|$$

$$\sqrt{P^2 + \omega_c^2 D^2} KA = 1$$

$$P \sec \beta = \frac{1}{KA}$$

$$\omega_c D \csc \beta = \frac{1}{AK}$$

$$P = \frac{1}{AK} \cos \beta$$

$$D = \frac{1}{\omega_c AK} \sin \beta$$

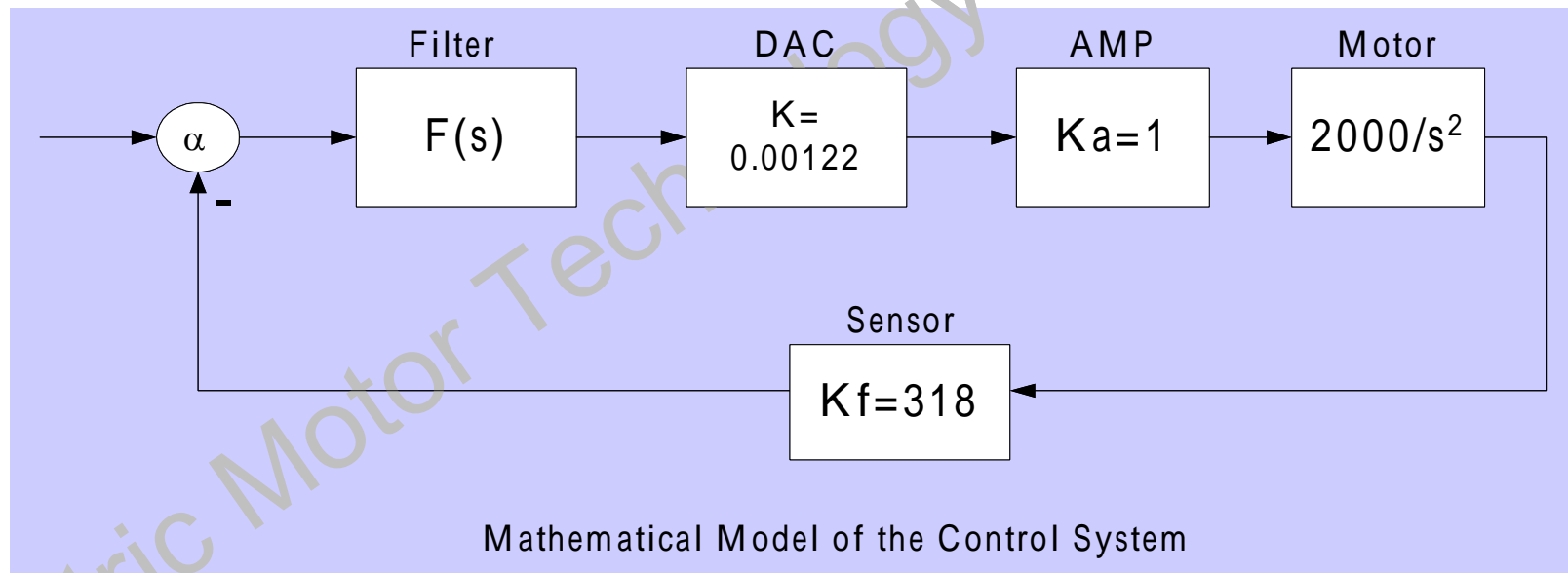
$$\text{Arg}[P + j\omega_c D] = \tan^{-1} \frac{\omega_c D}{P} = \beta$$

● 這裡求出的P、D係數是依據step by step的方式求得，配合上頁的圖示，相信Kp和Kd的推導是沒有問題的。

● 至於Ki的部分，曾經作過許多嚐試，但是總是有一個關鍵步驟無法突破，因此在這很遺憾不能作詳盡的說明。

Kp , Ki , Kd 參數對系統的影響

- 我們以一個例題來說明，此例題的目標在設計一個 $W_c = 200 \text{ rad/s}$ 及 $\theta_m = 45^\circ$ 系統的PID控制器。



$$H(s) = \frac{KaKtKf}{Js^2} = \frac{6.36 * 10^5}{s^2}$$

$$H(j200) = \frac{6.36 * 10^5}{(j200)^2} = -15.9$$

$$A = 15.9$$

$$\alpha = \text{Arg} [H(jw)] = -180$$

$$\beta = \theta_m - 175^\circ - \alpha + \frac{180WcT}{2\pi} = 56^\circ$$

$$\theta_m = 180^\circ + \text{Arg}[H(jWc)] + \tan^{-1} \frac{WcD}{P} - \frac{180WcT}{2\pi} - 5^\circ$$

● 經由左邊的推導過程可得：

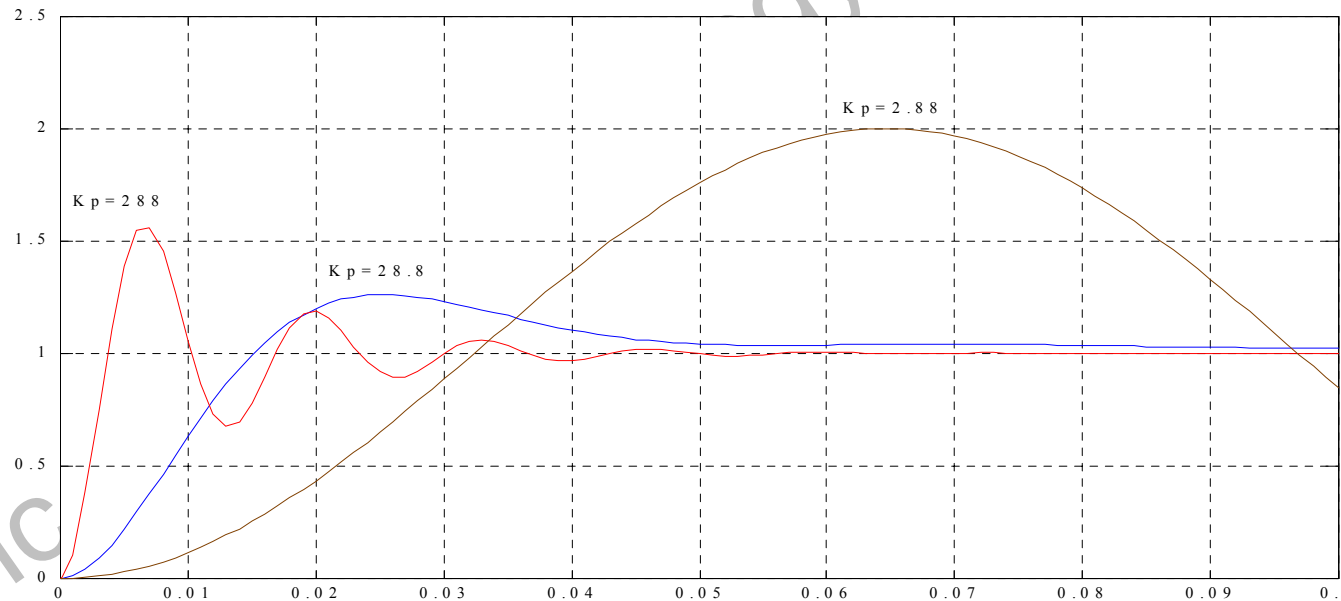
$$P = 51.5 \cos 56^\circ$$

$$D = \frac{51.5}{200} \sin 56^\circ = 0.213$$

$$I = 5760 \tan 5^\circ$$

改變 K_p 對系統的影響

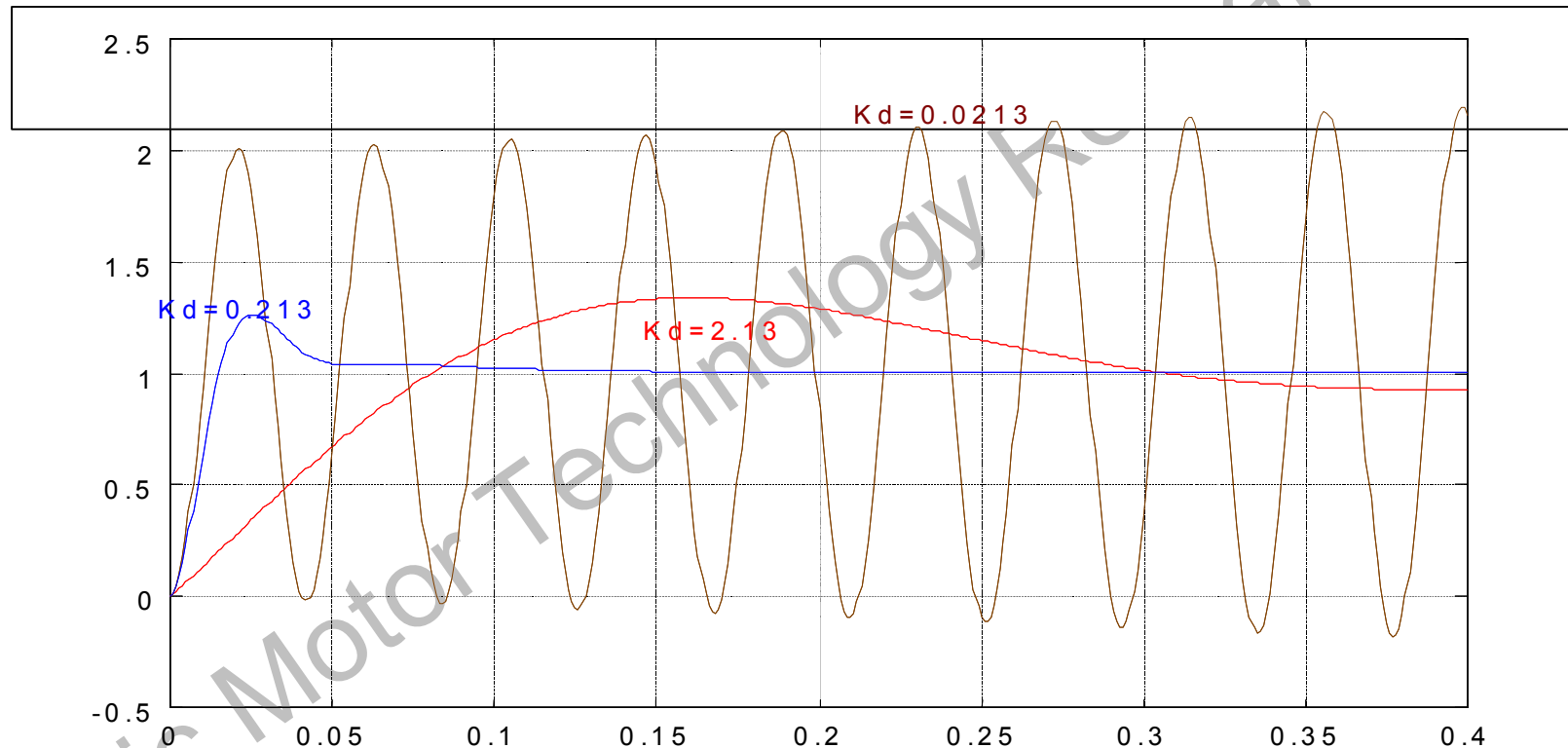
- 此圖形是利用step by step課本上的例題5-1的參考數據，然後使用Matlab作Simulink模擬所得到的圖形〔藍色曲線〕



調整 K_p 值之後我們發現：

- 放大10倍 K_p 的圖形有明顯的ripple現象。
- 它的延遲時間、起升時間、和抵達峰值的時間皆有明顯的簡短。
- 和縮小10倍的結果比起來，我們可以得知，加大 K_p 值可以加速系統響應速度，減低系統暫態的時間。

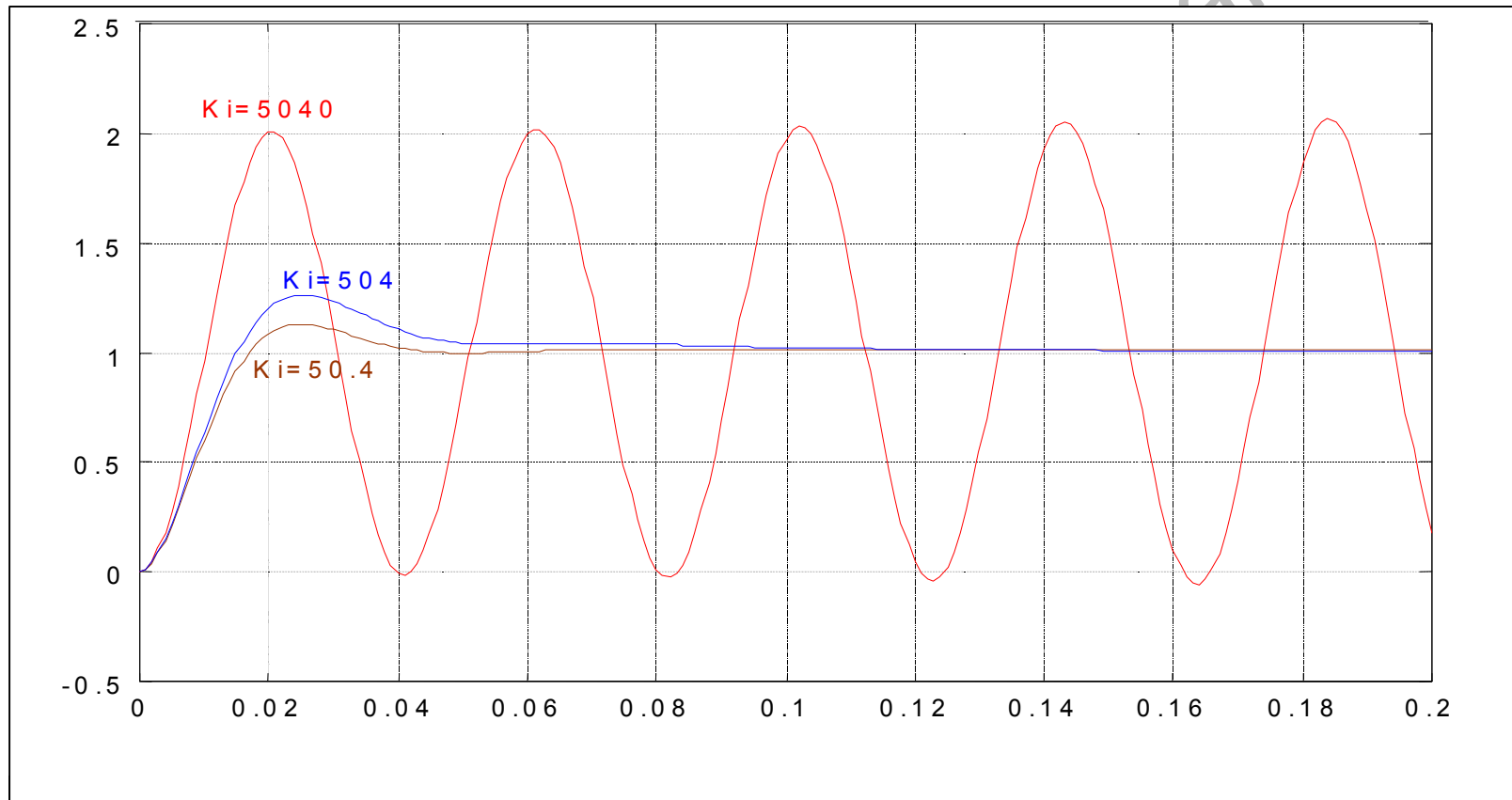
改變Kd對系統的影響



從上面的圖形顯示:

- 如果Kd值放大10倍〔紅色曲線〕, 其延遲時間、起升時間、和抵達峰值的時間皆有明顯的延長, 因此對系統的響應速度來說並不是一個好的情形。
- 至於縮小10倍的Kd圖形〔褐色曲線〕, 我們發現它的超越量明顯過大, 並隨著時間甚至有越來越大的趨勢, 這將造成系統的發散, 無法達到對系統所要求的穩態響應。

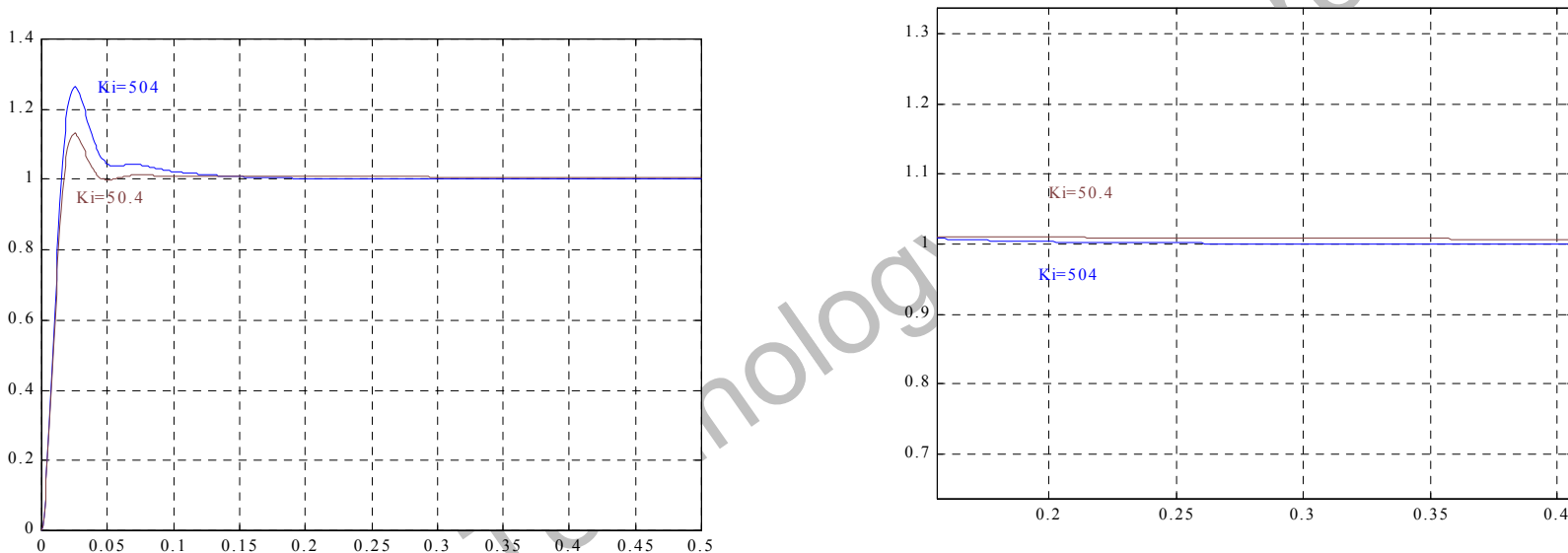
改變Ki對系統的影響



由上圖看來:

- 在 K_i 值放大10倍之後〔紅色曲線〕，系統的超越量也是很嚴重，並且似乎有些微的發散現象。
- 至於縮小10倍後〔褐色曲線〕，系統超越量有減低的趨勢。

- 從這裡看來，似乎整體的反應以 K_i 值為50.4時較佳，但是若是將圖形的y軸間距調大一點來看，如下圖：



- 我們發現，實際上褐色曲線達到穩態要求的時間比原先的設計值還要久，因此考量上，我們仍舊將會選擇原本的設計值。

理論上的 K_p , K_i , K_d 效果

- 1. K_p : 改變 K_p 值可以調整系統的相對穩定度及穩態誤差。通常 K_p 增大可以降低穩態誤差，但破壞相對穩定度；相反的， K_p 值小可以改善相對穩定度，但卻會增加穩態誤差。

- 2. K_d : D控制器具有預期高超越量，並作修正的工作，使得超越量改善，微分這個動作主要是改善系統的阻尼特性及暫態響應，並增加相對穩定度。不過微分不利於高頻雜訊干擾且無法改善穩態誤差。
- 3. K_i : I控制器相當於一個記憶性的控制器，其對於瞬間的系統變化無法即時反應，但是若當系統的資料累積越多，其作用就越大，因此對穩態誤差有改善效果。不過積分動作卻也讓系統變的不穩定，即使系統仍維持穩定，暫態響應的性能（超越量、起昇時間）也會變差。

PD控制器

- PD控制器相當於在開迴路系統中加入一個非零的零點，加入零點可使根軌跡往左半平面移動。因此，PD控制器可以改善閉迴路系統的相對穩定度。
- 其轉移函數為：

$$G_c(s) = K_p + K_D S$$

- 以頻率的觀點來看PD控制器，它的行為在頻域上是一個高通濾波器(high pass filter)。
- 以時域觀點來看，PD控制器能改善過高的過超越量及適當的增加響應速度外，對改善穩態響應沒有幫助作用。

PI控制器

- PI控制器相當於在開迴路系統中加入一個非零的零點及一個極點 $S=0$ ，由於加入的極點比加入的零點更接近虛軸，故會使系統變得更不穩定。
- 其轉移函數為：

$$G_c(s) = K_p + \frac{K_i}{s}$$

- 以頻率的觀點來看PI控制器，它的行為在頻域上是一個低通濾波器(low pass filter)，因此對系統內出現高頻雜訊或外在有高頻干擾源，有抑制作用。
- 因為在 $s=0$ 加入一個極點，可增加開迴路轉移函數的階數一次，故可改善系統的穩態誤差。