

Otomatik Kontrol

Kapalı Çevrim Kontrol Sistemin Genel Gereklilikleri

Hazırlayan: Dr. Nurdan Bilgin



Kapalı Çevrim Kontrol

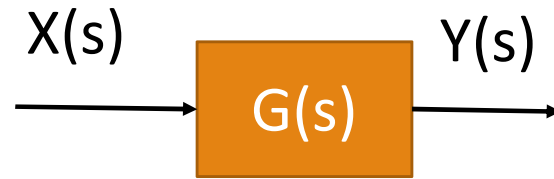
Kapalı Çevrim Kontrol Sistemin Genel Gereklilikleri

Tüm uygulamalar için aşağıdaki genel gereklilikler karşılanmaksızın bir kontrol sisteminin genel performansı tatmin edici olmaz:

- ✓ **Kararlılık**
- ✓ **Sistemlerin Kalıcı Durum Davranışı**
- ✓ **Sistemlerin Geçici Durum Davranışı**
 - ✓ **Birinci Derece Sistemlerin Adım Girişe Cevabı**
 - ✓ **İkinci Derece Sistemlerin Adım Girişe Cevabı**
 - ✓ **Geçici Durum Davranışı Parametreleri**

Kapalı Çevrim Kontrol Sistemin Genel Gereklilikleri

İkinci Derece Sistemlerin Adım Girişe Cevabı



gibi doğrusal zamanla değişmeyen bir sistemi ele alalım. Bu sistemin adım giriş cevabıyla ilgileniyoruz;

$$Y(s) = G(s)X(s)$$

$$\text{Adım, } x(t) = x_0 h(t);$$

$$X(s) = \frac{x_0}{s}$$

Kapalı Çevrim Kontrol Sistemin Genel Gereklilikleri

İkinci Derece Sistemlerin Adım Girişe Cevabı

$$G(s) = \frac{b_1s + b_0}{a_2s^2 + a_1s + a_0} = \frac{b_0 \left(\frac{b_1}{b_0}s + 1 \right)}{a_0 \left(\frac{a_2}{a_0}s^2 + \frac{a_1}{a_0}s + 1 \right)} = K \frac{T_0s + 1}{T^2s^2 + 2\xi Ts + 1}$$

$$G(s) = K \frac{\eta\omega_n s + \omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2}$$

$K = \frac{b_0}{a_0}$; *Durgun Durum Kazancı*; $T = \sqrt{\frac{a_2}{a_0}}$, sistemin karakteristik zamanı;

$T_0 = \frac{b_1}{b_0}$, paydanın karakteristik zamanı; $2\xi T = \frac{a_1}{a_0} \Rightarrow \xi = \frac{a_1/a_0}{2T} = \frac{a_1/a_0}{2\omega_n}$

Çünkü $\omega_n = \frac{1}{T}$ = *sönümlenmemiş doğal frekans*;

ξ =sönümlenme oranı; $\eta = \frac{T_0}{T} = \omega_n T_0$; Karakteristik zaman oranı

Kapalı Çevrim Kontrol Sistemin Genel Gereklilikleri

İkinci Derece Sistemlerin Adım Giriş Cevabı

$$G(s) = K \frac{\eta\omega_n s + \omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2}$$

$\sigma = \xi\omega_n =$ sönümlenme hızı; $\omega_d = \omega_n\sqrt{1 - \xi^2} =$ Sönümlü doğal frekans

ξ 'ye göre sınıflandırma

$\xi = 0 \Rightarrow$ Sönümsüz Sistem

$0 < \xi < 1 \Rightarrow$ Az Sönümlü Sistem

$\xi = 1 \Rightarrow$ Kritik Sönümlü Sistem

$\xi > 1 \Rightarrow$ Aşırı Sönümlü Sistem

Kapalı Çevrim Kontrol Sistemin Genel Gereklilikleri

İkinci Derece Sistemlerin Adım Girişe Cevabı

$$G(s) = K \frac{T_0 s + 1}{T^2 s^2 + 2\xi T s + 1} = K \frac{\eta \omega_n s + \omega_n^2}{s^2 + 2\xi \omega_n s + \omega_n^2}$$

Sistemin kutup ve sıfırlarını bulalım.

$$\text{Sıfır; } z_1 = -\frac{1}{T_0} = -\frac{\omega_n}{\eta}$$

Kutuplar; $p_{1,2} = -\xi \omega_n \mp \omega_n \sqrt{\xi^2 - 1} = -\omega_n (\xi \pm \sqrt{\xi^2 - 1})$; Dolayısıyla

$\xi > 1 \Rightarrow$ 2 farklı gerçekte kök $p_{1,2} = -\omega_n (\xi \pm \sqrt{\xi^2 - 1})$

$\xi = 1 \Rightarrow$ 2 eşit gerçekte kök $p_{1,2} = -\omega_n$

$0 < \xi < 1 \Rightarrow$ 2 kompleks eşlenik kök $p_{1,2} = -\omega_n (\xi \pm \sqrt{\xi^2 - 1}) = -\sigma \pm j\omega_d$

$\xi = 0 \Rightarrow$ 2 sanal kök $p_{1,2} = \mp j\omega_n$

$$G(s) = K \frac{T_0 s + 1}{T^2 s^2 + 2\xi T s + 1}$$

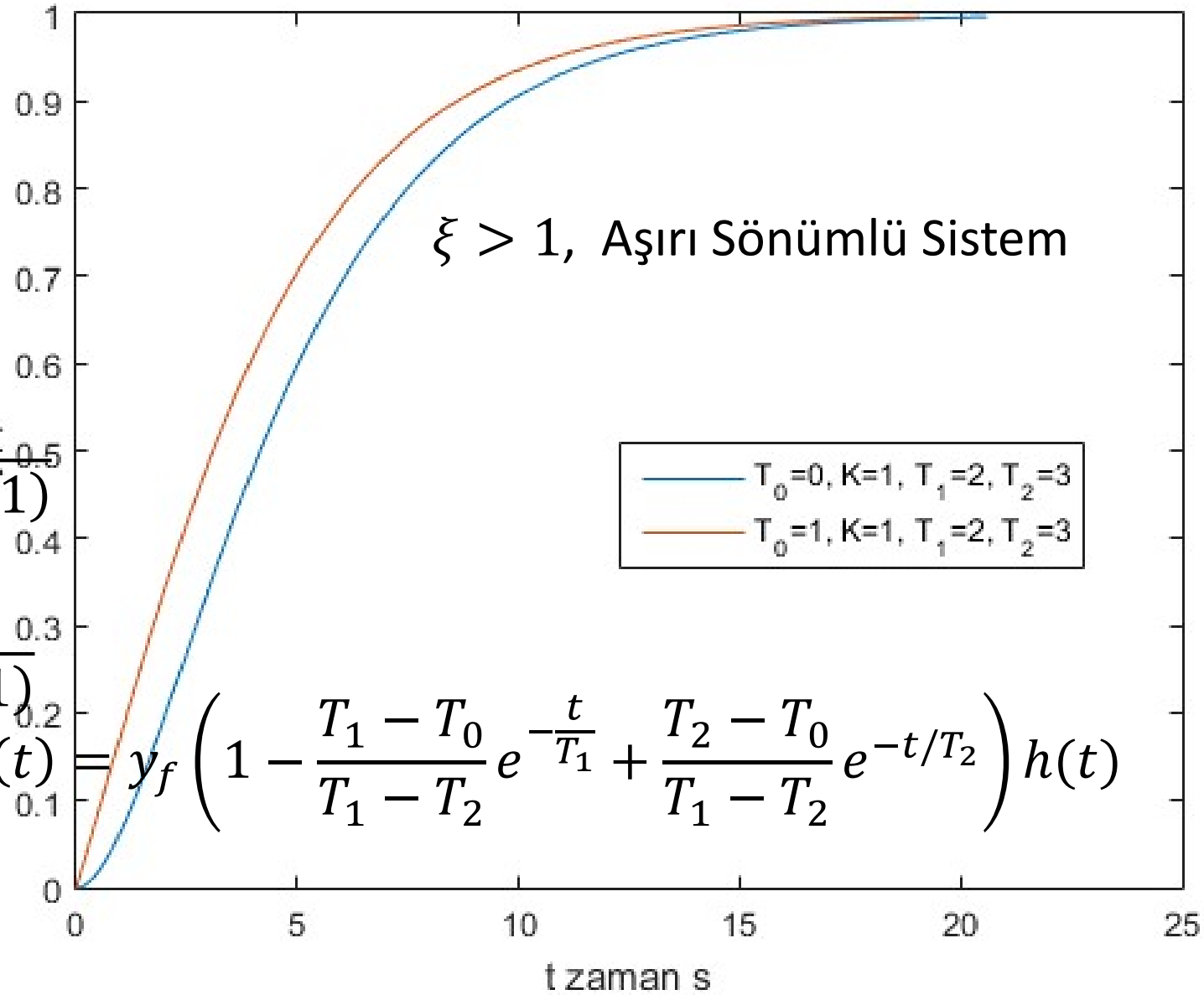
ya da

$$G(s) = K \frac{\eta \omega_n s + \omega_n^2}{s^2 + 2\xi \omega_n s + \omega_n^2}$$

$$G(s) = K \frac{T_0 s + 1}{(T_1 s + 1)(T_2 s + 1)}$$

$$G(s) = \frac{K_1}{(T_1 s + 1)} - \frac{K_2}{(T_2 s + 1)}$$

$$y(t) = y_f \left(1 - \frac{T_1 - T_0}{T_1 - T_2} e^{-t/T_1} + \frac{T_2 - T_0}{T_1 - T_2} e^{-t/T_2} \right) h(t)$$

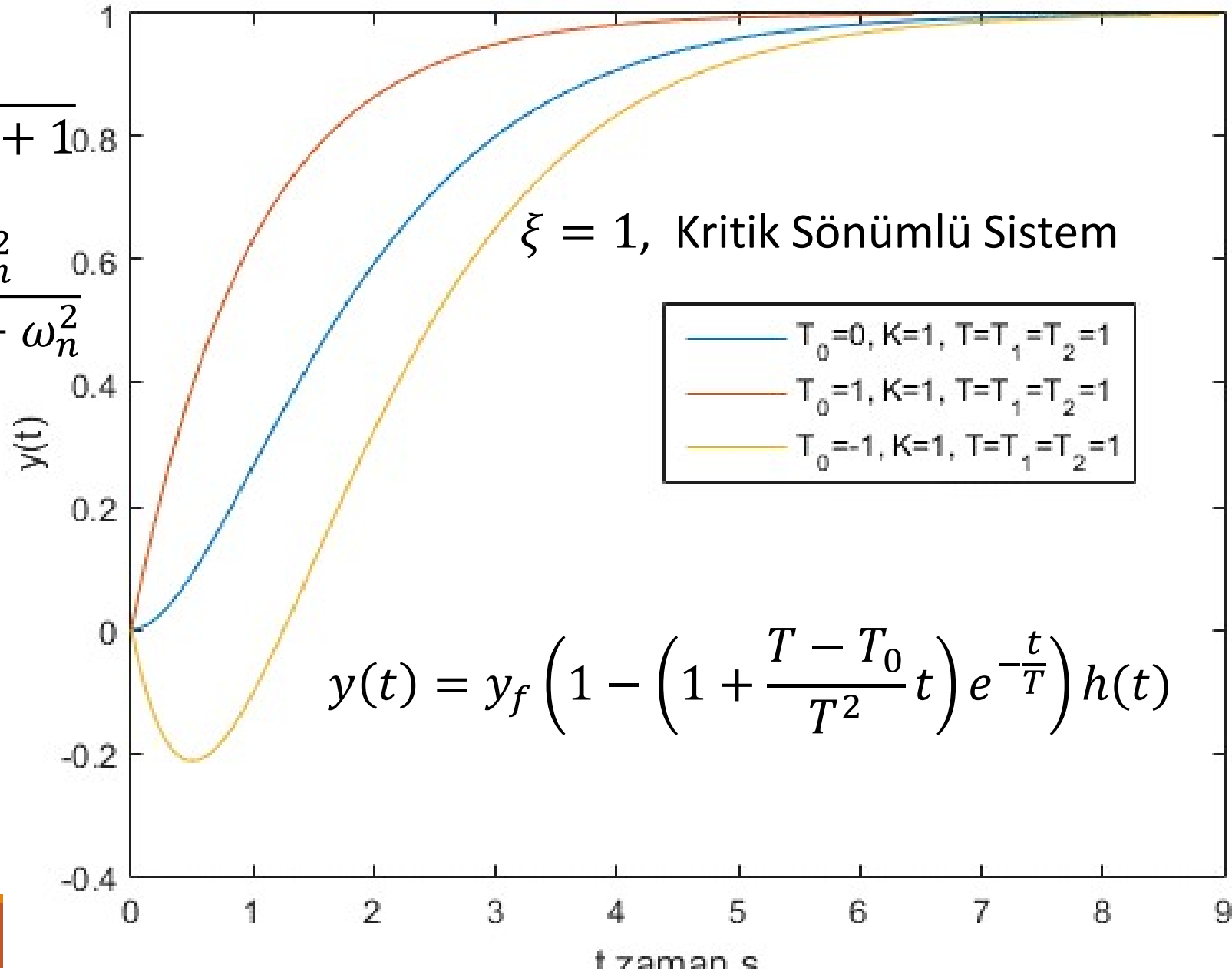


$$G(s) = K \frac{T_0 s + 1}{T^2 s^2 + 2\xi T s + 1}$$

ya da

$$G(s) = K \frac{\eta \omega_n s + \omega_n^2}{s^2 + 2\xi \omega_n s + \omega_n^2}$$

$$G(s) = K \frac{T_0 s + 1}{(T s + 1)^2}$$



$$G(s) = K \frac{\eta\omega_n s + \omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2}$$

$$p_{1,2} = -\sigma \pm j\omega_d; \sigma = \xi\omega_n$$

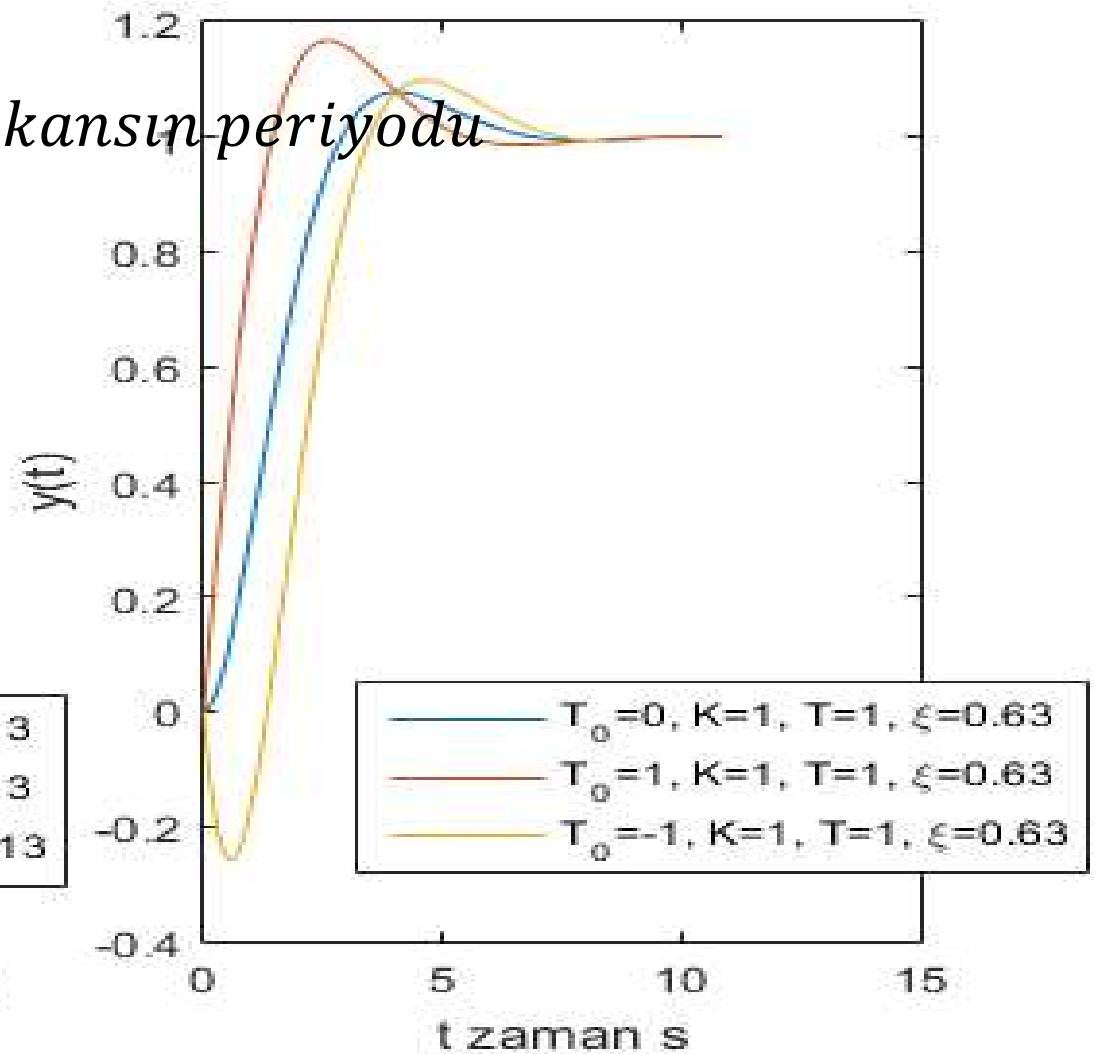
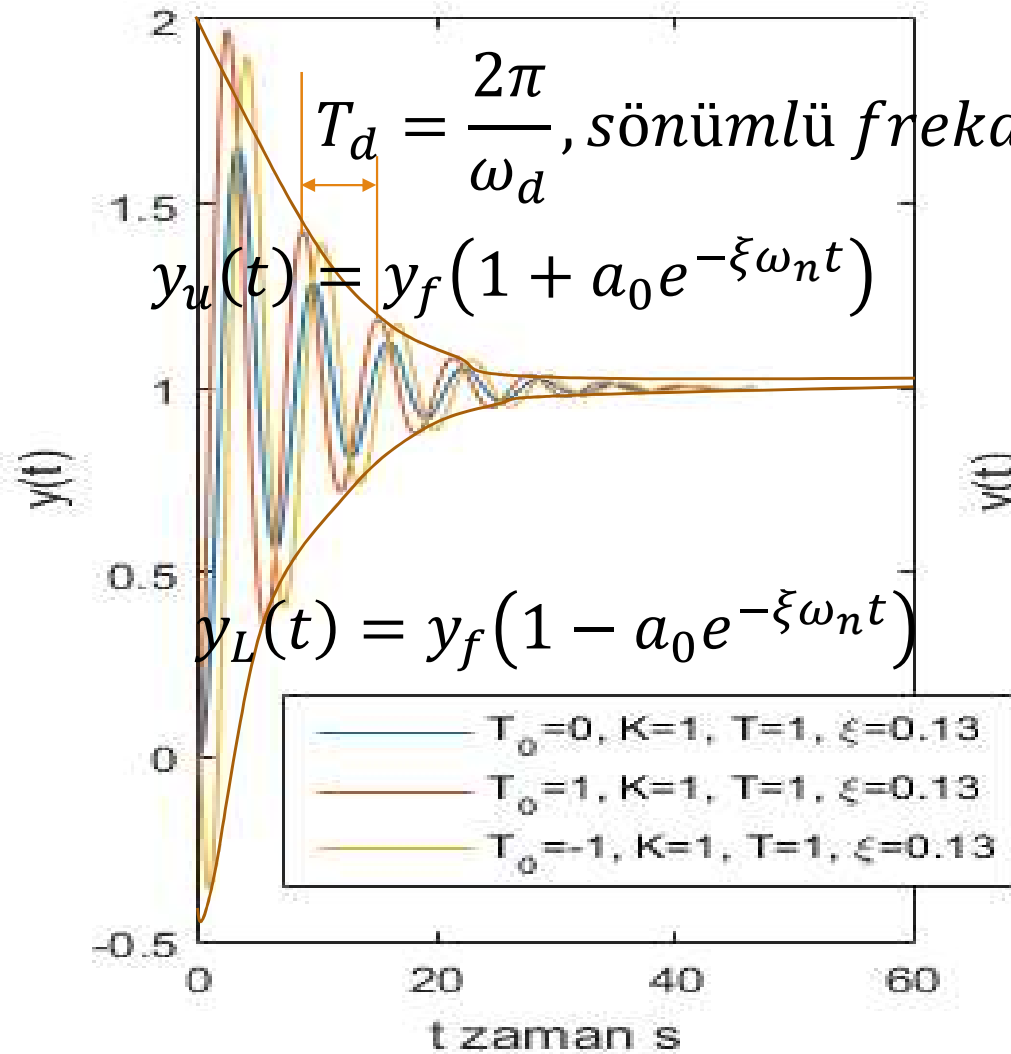
$$y(t) = y_f \left(1 - e^{-\xi\omega_n t} \left(\cos \omega_d t + \frac{\xi - \eta}{\sqrt{1 - \xi^2}} \sin \omega_d t \right) \right) h(t)$$

$$y(t) = y_f (1 - a_0 e^{-\xi\omega_n t} \cos(\omega_d t - \phi)) h(t)$$

$$y(t) = y_f (1 - a_0 e^{-\xi\omega_n t} \sin(\omega_d t - \psi)) h(t)$$

$$a_0 = \frac{\sqrt{\eta^2 - 2\eta\xi + 1}}{\sqrt{1 - \xi^2}}; \omega_d = \omega_n \sqrt{1 - \xi^2} = \text{Sönümlü doğal frekans}$$

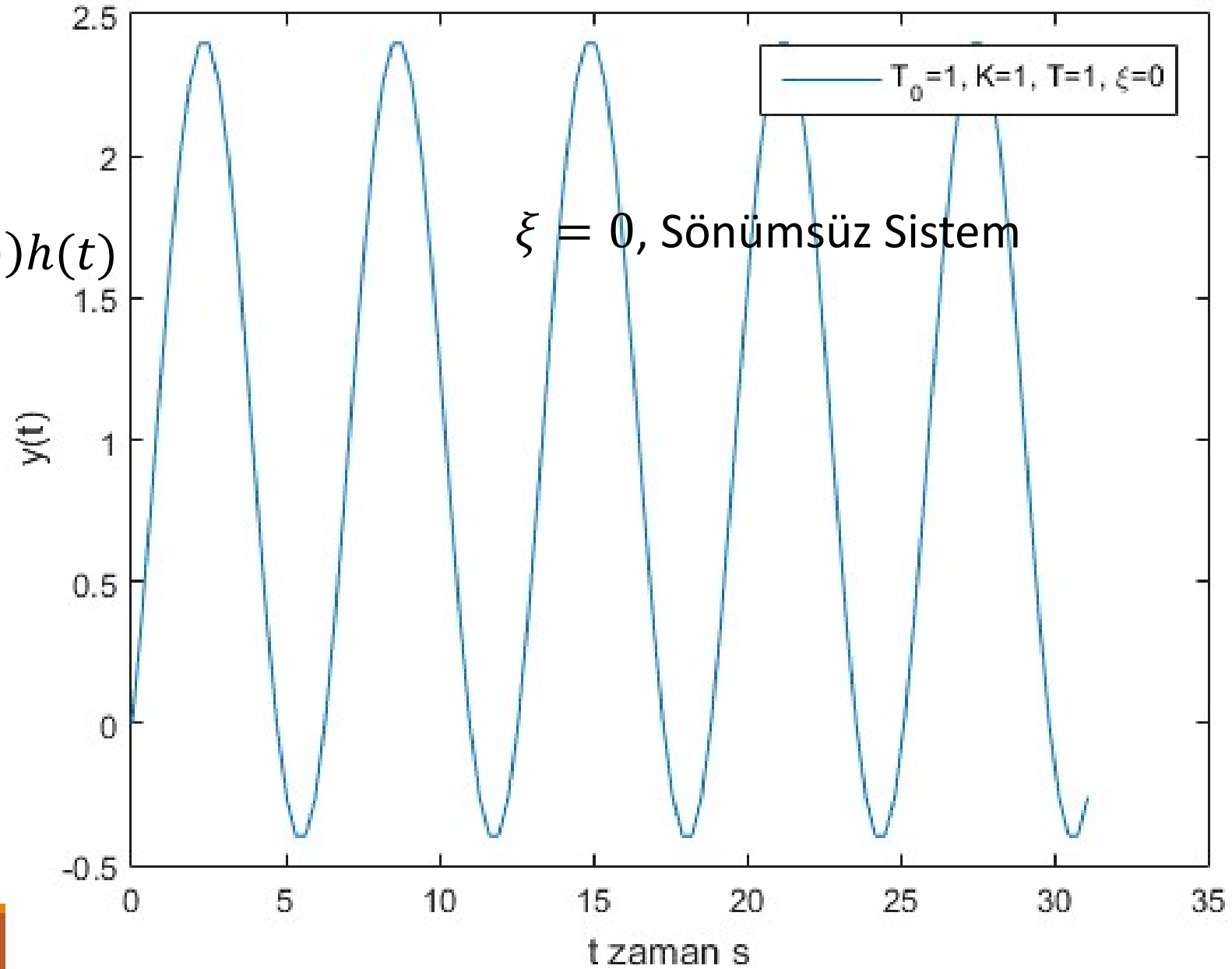
$$\phi = \tan^{-1} \left(\frac{\xi - \eta}{\sqrt{1 - \xi^2}} \right) \quad \psi = \tan^{-1} \left(\frac{\sqrt{1 - \xi^2}}{\xi - \eta} \right)$$



$$G(s) = \frac{K\omega_n^2}{s^2 + \omega_n^2}$$

$$p_{1,2} = \mp j\omega_n$$

$$y(t) = y_f(1 - \cos(\omega_n t))h(t)$$



Bozulmuş (Dejenere) İkinci Derece Sistemlerin Adım Girişe Cevabı

Standart TF

$$G(s) = K \frac{T_0s + 1}{T^2s^2 + 2\xi Ts + 1} \text{ ya da } G(s) = K \frac{\eta\omega_n s + \omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2}$$

İsmi Pay da serbest «s» Payda da serbest «s» Payda da serbest «s²»

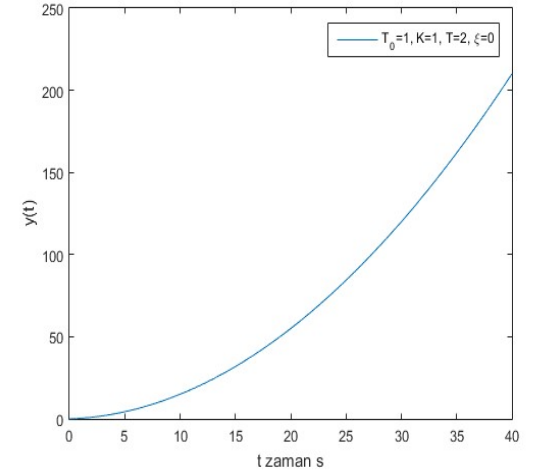
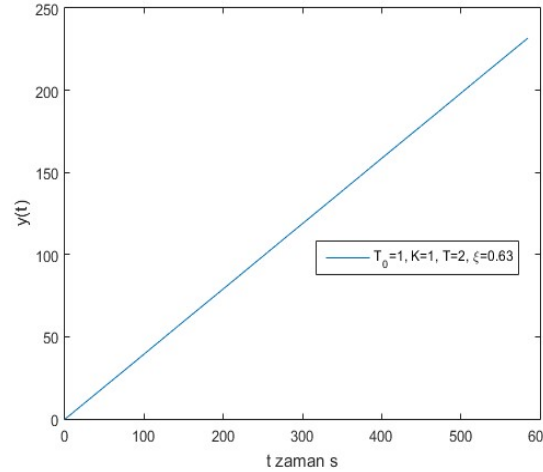
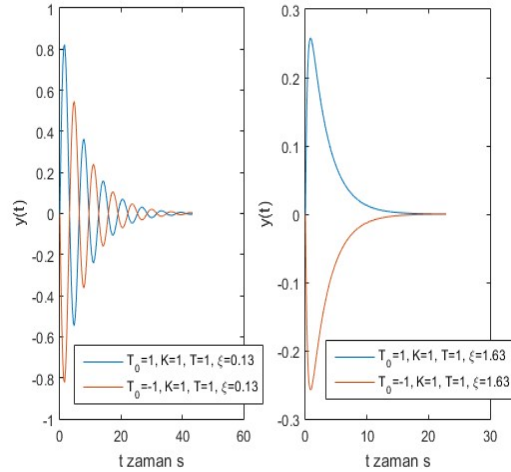
TF'nin Özel Formu

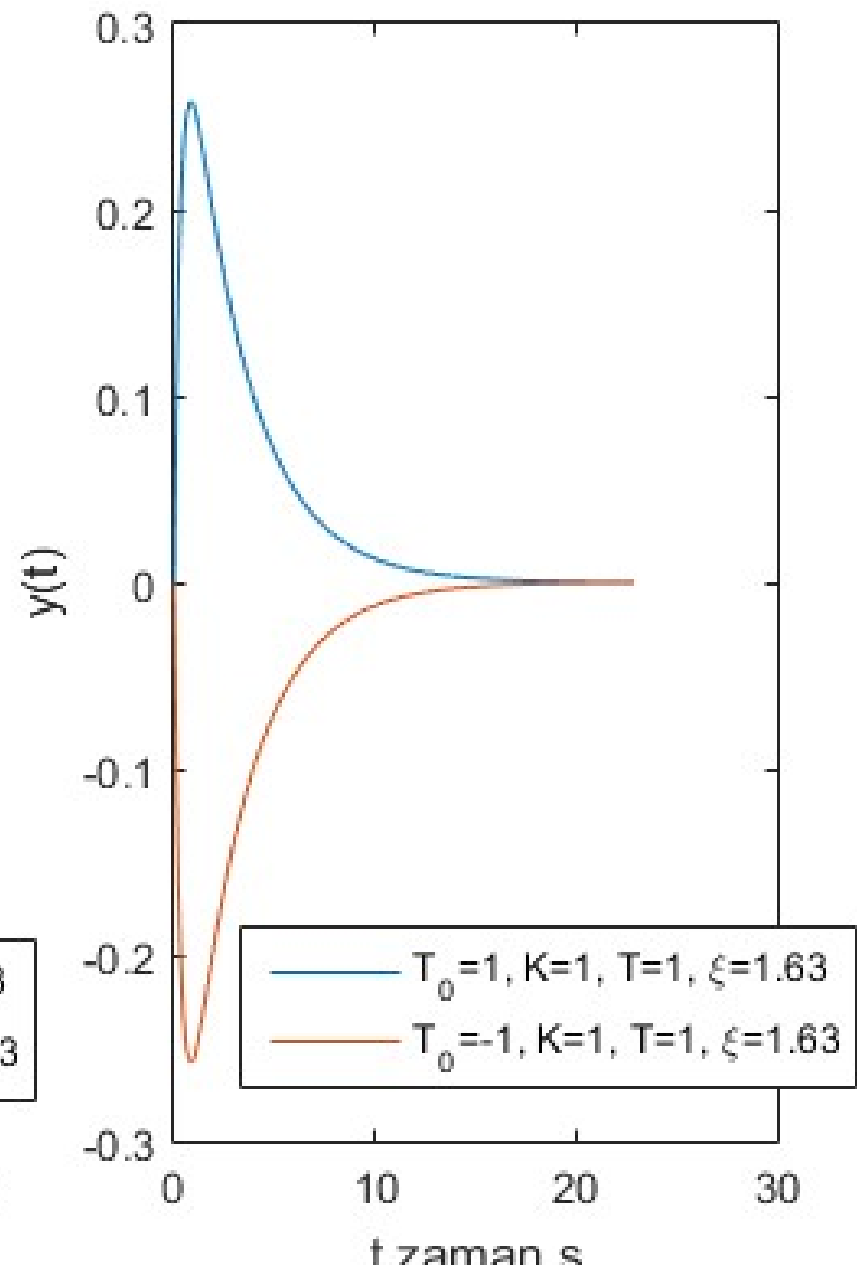
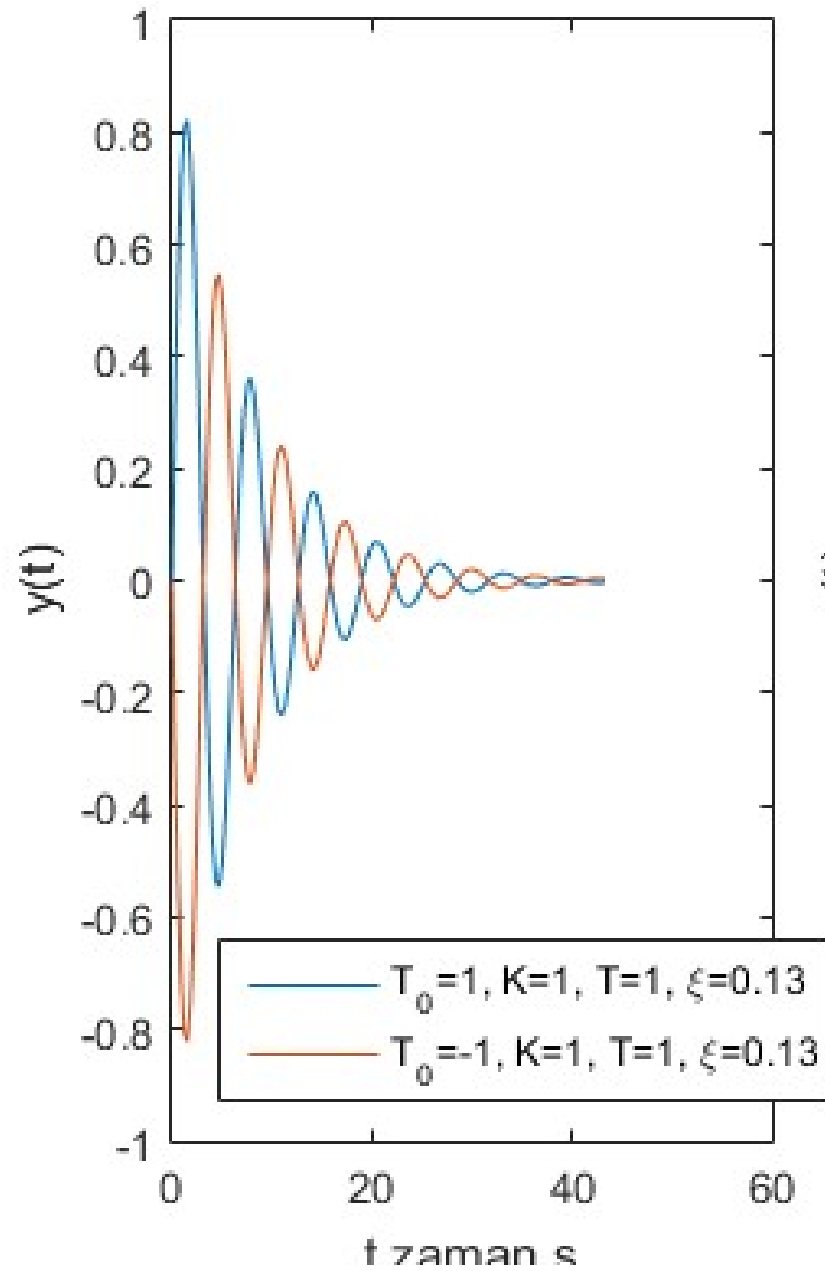
$$K \frac{T_0s}{T^2s^2 + 2\xi Ts + 1}$$

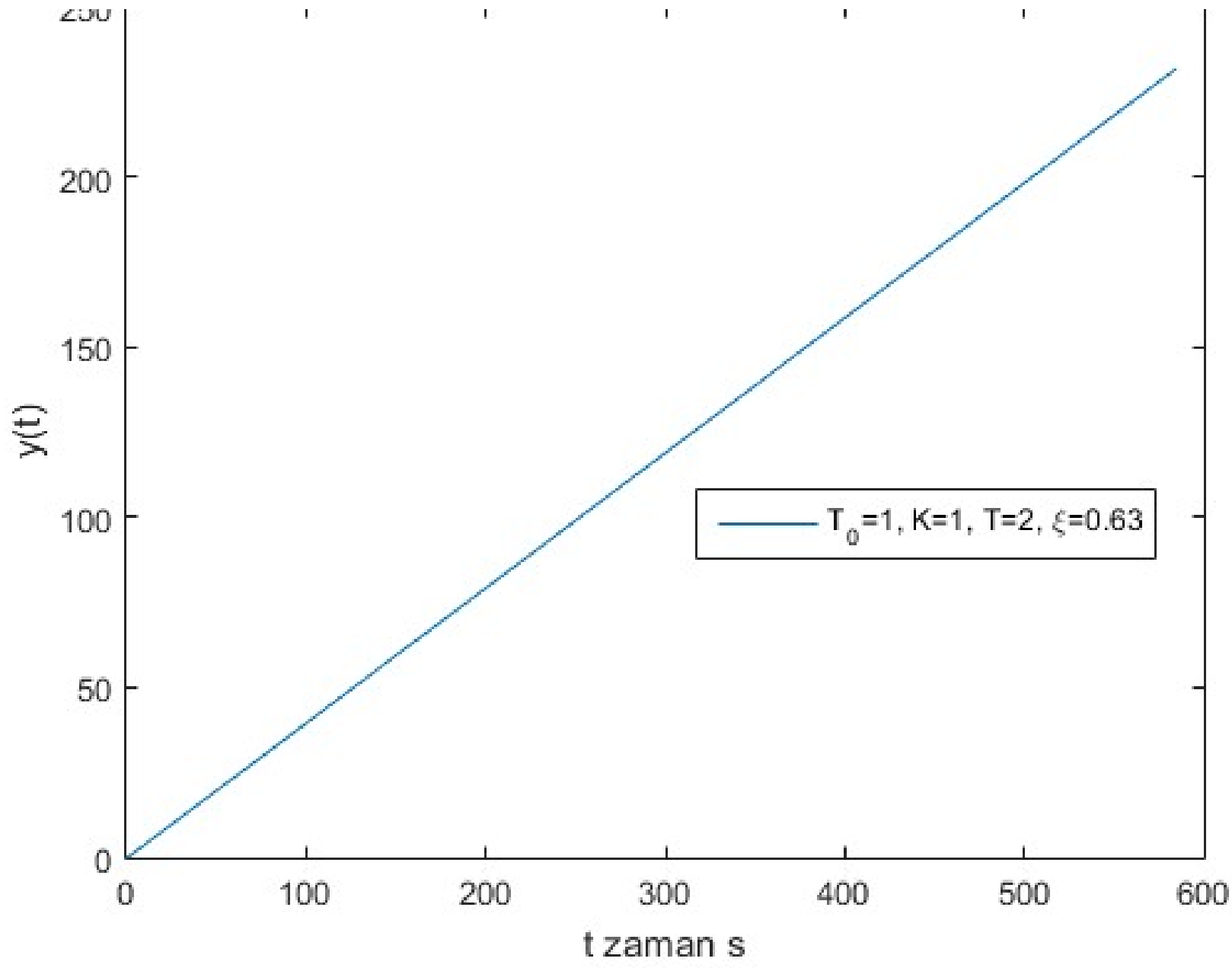
$$K \frac{T_0s + 1}{s(Ts + 1)}$$

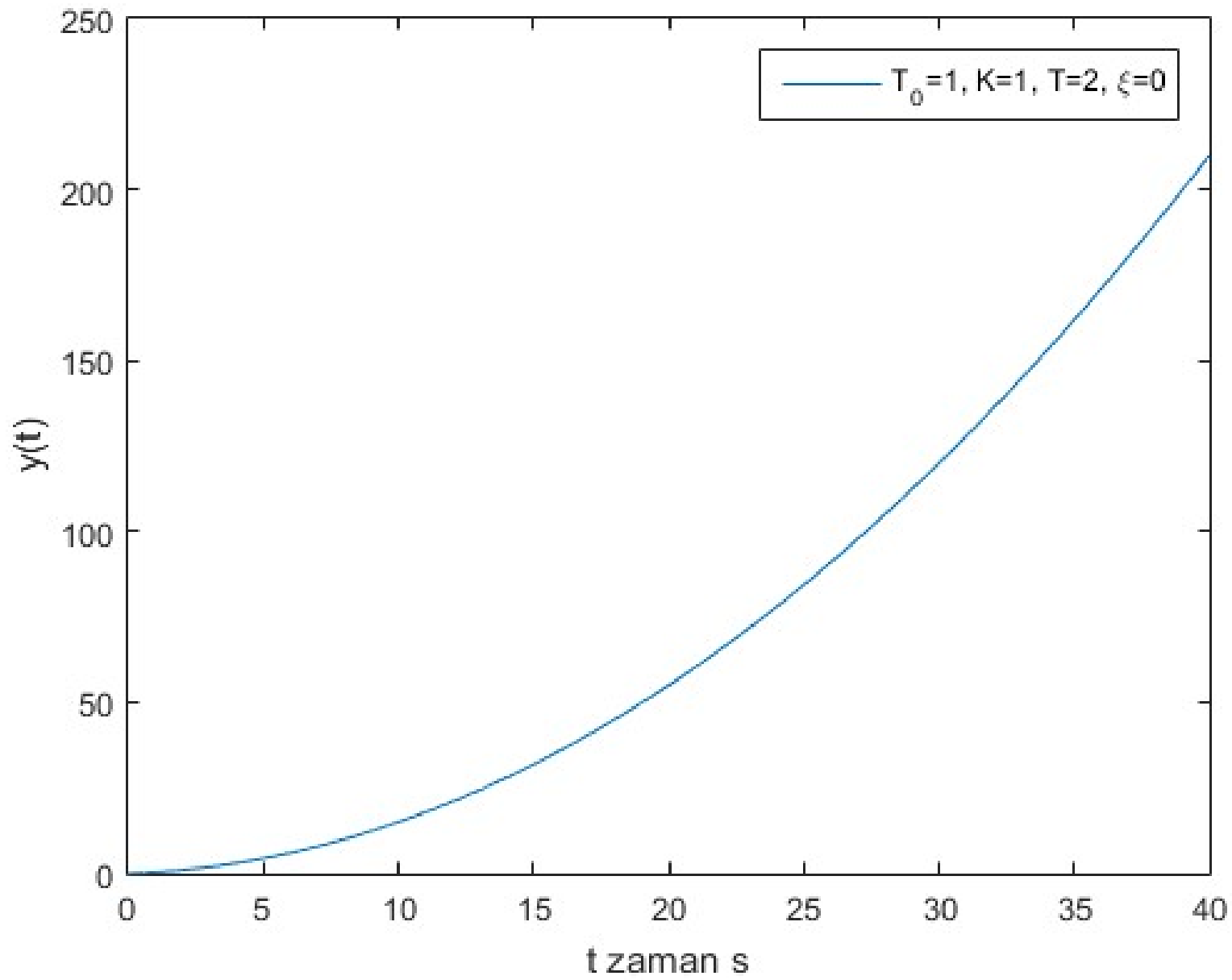
$$K \frac{T_0s + 1}{T^2s^2}$$

t-y(t) grafiği









Yüksek Dereceli Sistemler

$$G(s) = \frac{b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \dots + b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0} = \frac{b_m \prod_{j=1}^m (s - z_j)}{a_n \prod_{i=1}^n (s - p_i)}$$

$$G(s) = K \frac{T_0^m s^m + T_0^{m-1} \beta_{m-1} s^{m-1} + \dots + \beta_1 T_0 s + 1}{T^n s^n + \alpha_{n-1} T^{n-1} s^{n-1} + \dots + \alpha_1 T s + 1} = K \frac{\prod_{j=1}^m (T_0 j s + 1)}{\prod_{i=1}^n (T_i s + 1)}$$

$$G(s) = K \frac{\eta^m \omega_n^{n-m} s^m + \dots + \eta \beta_1 \omega_n^{n-1} s + \omega_n^n}{s^n + \alpha_{n-1} \omega_n s^{n-1} + \alpha_1 \omega_n s + \omega_n^n}$$

$$K = \frac{b_0}{a_0}; \text{Durgun Durum Kazancı}; T = \sqrt[n]{\frac{a_n}{a_0}}, \text{sistemin karakteristik zamanı};$$

$$T_0 = \sqrt[m]{\frac{b_m}{b_0}}, \text{paydanın karak. zamanı}; \eta = \frac{T_0}{T} = \omega_n T_0; \text{Karak. zaman oranı}$$

$$\alpha_k = \frac{a_k}{a_0 T^k}, k = 0, 1, 2, \dots, n; \beta_k = \frac{b_k}{b_0 T_0^k}, k = 0, 1, 2, \dots, m; n \geq 3 \text{ ve } m < n$$

Yüksek Dereceli Sistemlerin Ayırıştırılması

n. Dereceden farklı kutuplara sahip kararlı bir doğrusal zamanla değişmez sistem düşünelim

r= birbirinden farklı gerçekte kutupların sayısı olsun.

N-r=2k, farklı kompleks kutupların sayısıdır. (k kompleks eşlenik çift sayısı)

$$G(s) = K \frac{\omega_n^n (T_0^m s^m + T_0^{m-1} \beta_{m-1} s^{m-1} + \dots + \beta_1 T_0 s + 1)}{(s + \rho_1) \cdots (s + \rho_r) (s^2 + 2\sigma_1 s + \omega_1^2) \cdots (s^2 + 2\sigma_k s + \omega_k^2)}$$

Kısmi kesirlere ayırma yöntemiyle

$$G(s) = \sum_{i=1}^r \left(\frac{c_i}{s + \rho_i} \right) + \sum_{j=1}^k \left(\frac{d_j s + e_j}{s^2 + 2\sigma_j s + \omega_j^2} \right)$$

Burada $\sigma_j = \xi_j \omega_j$

Adım Cevabı ve Kutupların Yerleri Arasındaki İlişkiler

Birinci Derece Sistemlerde, küçük zaman sabiti yani büyük kutup (kök) sistemi hızlı kılar. Yani sistem son değerine hızlıca oturur.

İkinci Derece Sistemlerde,

$\xi > 1 \Rightarrow$ sistem 2 adet birinci derece sisteme eşittir.

$\xi = 1 \Rightarrow$ Sistemin cevabı aşırı sönümlü sisteme denktir.

$0 < \xi < 1 \Rightarrow$ 2 kompleks eşlenik kök

$$p_{1,2} = -\omega_n \left(\xi \pm j\sqrt{1 - \xi^2} \right) = -\sigma \pm j\omega_d$$

σ büyük olursa, hızlı tepki, ω_d büyük olursa salınım periyodu küçük ve daha çok salınım.

$$\omega_n^2 = \sigma^2 + \omega_d^2$$

Bu kompleks düzlemde ω_n yarıçaplı daire demektir.

β – sönüm açığı

$$\omega_d = \omega_n \sin \beta$$

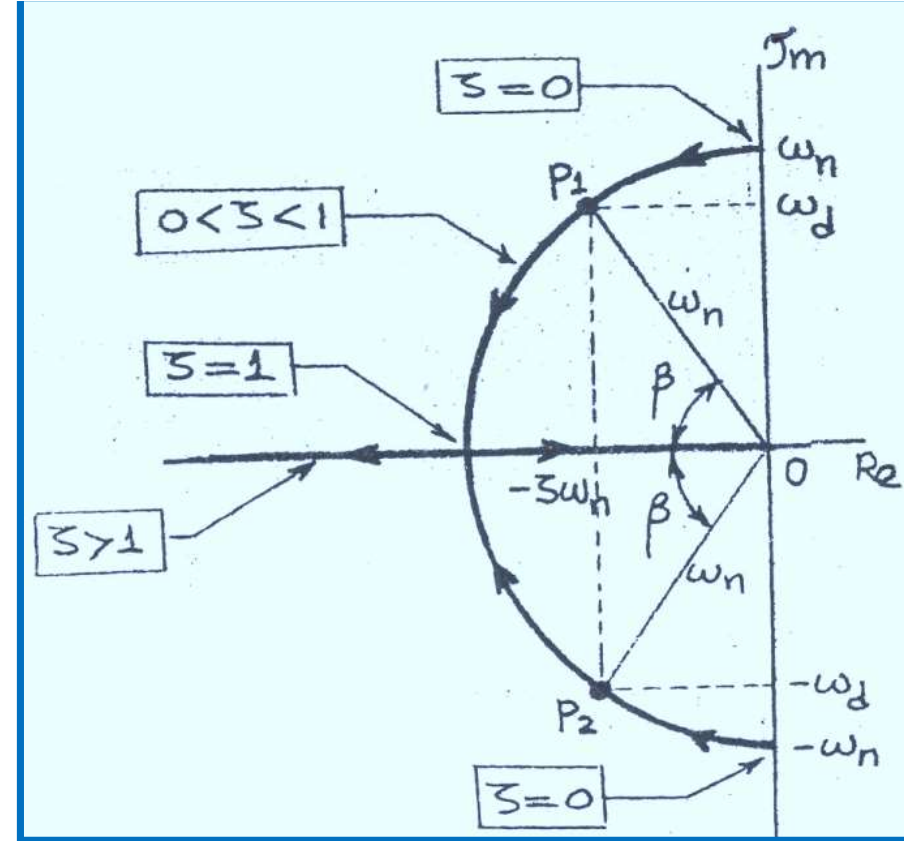
$$\sigma = \omega_n \cos \beta$$

$$\tan \beta = \frac{\omega_d}{\sigma} = \frac{\omega_n \sqrt{1 - \xi^2}}{\omega_n \xi} = \frac{\sqrt{1 - \xi^2}}{\xi}$$

Burada $0 < \beta < \frac{\pi}{2}$

ω_n sabit, $\xi \uparrow \Rightarrow \sigma \uparrow, \omega_d \downarrow \Rightarrow$ Sistem, hızlı az salıalınım

ξ sabit, yani β sabit $\omega_n \uparrow \Rightarrow \sigma \uparrow, \omega_d \uparrow \Rightarrow$ Sistem, hızlı çok salıalınım



Baskın Kutup ve Sistemin Basitleştirilmesi



gibi doğrusal zamanla değişmeyen bir sistemi ele alalım.

$|Re(p_i)|$ Küçük bir değerse, p_i imajiner eksene yakın demektir. p_i baskın kutuptur. En yavaş kutup olduğundan, sistemin hızını bu kutup belirler.

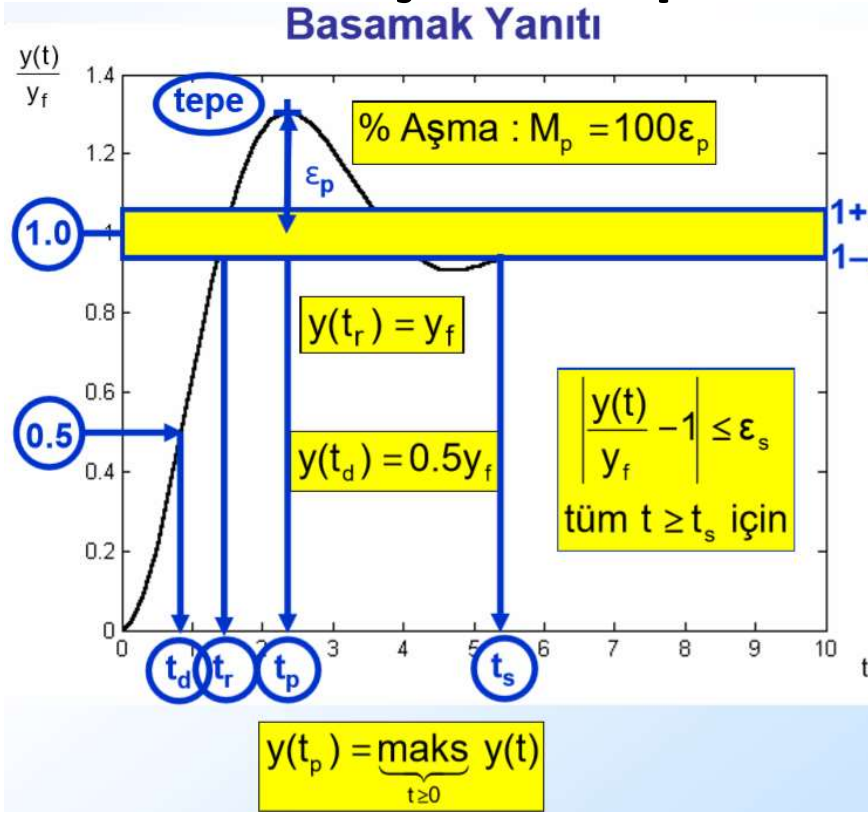
$G(s)$ transfer fonksiyonu daha basit bir transfer fonksiyonuna yakınsayabilir. Burada yakınsak TF $G_a(s)$ in derecesi $G(s)$ 'den daha düşüktür.

Baskın Kutup ve Sistemin Basitleştirilmesi

Yakınsak TF $G_a(s)$ in belirlenme kuralları

- I. $G(s)$ 'de $(s - p_i)$ ve $(s - z_j)$ 'ler eğer $p_i \cong z_j$ ise birbirlerini götürebilir.
- II. Eğer $\left| \frac{Re(p_j)}{Re(p_i)} \right| > 5$ ise o zaman Yani p_j nin geçici cevap üzerindeki etkisi ihmal edilebilir. Yani $G(s)$ 'deki $(s - p_j)$ terimi ihmal edilebilir.
 p_j 'nin ihmaline daha çok şu şartlar sağlandığında karar verilir.
 - a.) p_i diğer kutuplara yakın ve sıfırlardan uzaksa
 - b.) p_j diğer kutuplardan uzak ve sıfırlara yakınsa
- III. Bütün girişler $x(t)$ için $y_f = (y_a)_f$ olmalıdır. Bunu için $G(0) = G_a(0)$ şartı sağlanmalıdır.

Sistemlerin Geçici Cevapları ile İlgili Tanımlar



Yerleşme zamanından önceki dinamik davranışa sistemlerin geçici cevabı adı verilir. Geçici cevap sistem dinamiğinin diferansiyel denklemin homojen çözümüyle ilgilidir.

Geçici cevap adım giriş ile incelenir. Başlangıç koşulları 0 dır. Sistemin geçici davranış özellikleri 5 parametre aracılığıyla tanımlanır.

- Gecikme zamanı, t_d
- Yükselme zamanı, t_r
- Aşma zamanı, t_p
- Yerleşme zamanı, t_s
- En fazla aşma, M_p

Bu beş parametre ile

i.) Cevabın Hızı; Sistem durgun duruma ne kadar sürede ulaşıyor;

ii.) Göreceli Kararlılık; Sistem yanıtının ne kadar salınımlı ve/veya ne kadar aşmalı olduğu konularında karar verilir.

Gecikme zamanı, t_d

$$\frac{y(t)}{y_f} = 0.5$$

ilişkisinden bulunacak en küçük t zamanıdır.

Yükselme zamanı, t_r

$$\frac{y(t)}{y_f} = 1$$

ilişkisinden bulunacak en küçük t zamanıdır.

t_r ayrıca 0 dan %100' e yükselme zamanı olarak da adlandırılır.

Aşma zamanı, t_p ; $y(t)$ 'nin maksimum değeri aldığı zamandır. $y(t)$ 'nin maksimum değerine y_p denir.

$$y_p = \max_{t \geq 0} y(t)$$

Yerleşme zamanı, t_s

Verilen tolerans bantı ε_s 'in içerisine çıkmamak üzere girme zamanına yerleşme zamanı adı verilir. Bu bant genişliği genellikle %2-5 arasında verilmektedir. t_s şu şekilde bulunur.

$$\left| \frac{y(t)}{y_f} - 1 \right| \leq \varepsilon_s$$

En fazla aşma, M_p

$$\frac{y_p}{y_f} - 1 = \varepsilon_p$$

$$M_p = 100\varepsilon_p$$

-Gecikme zamanı, t_d ; -Yükselme zamanı, t_r ve -Aşma zamanı, t_p ; sistemin hızıyla ilgilidir. Bu zamanlar küçük olduğunda sistem hızlı demektir.

-En fazla aşma, M_p ; görelî kararlılıkla ilgilidir. Küçük M_p daha sönümlü bir hareket demektir. Sistem az salınımlı ve aşırı aşmalar yoktur.

-Yerleşme zamanı, t_s ; Hem sistemin hızıyla hem de kararlılığıyla ilgilidir. Eğer t_s büyükse sistem yavaş ve/veya çok salınımlıdır.

