

Sai số HTĐKTĐ gián đoạn trong chế độ xác lập

15th Lecture, 9th Sep 2023

Giảng viên/Instructor:

Trung tá, ThS. Nguyễn Ngọc Hưng

Mobile phone: 0968354050

Email: hungtd@mta.edu.vn



Mục đích, Yêu cầu

☐Mục đích

- ✓ Find the steady-state tracking error for a closed-loop control system.
- ✓ Find the steady-state error caused by a disturbance input for a closed-loop control system.

■Yêu cầu

- √Chú ý nghe giảng
- ✓ Làm lại các ví dụ và tự thực hiện các bài tập về nhà.
- ✓ Sử dụng máy tính và matlab để kiểm chứng lý thuyết



Nội dung chính

- Khái niệm cơ bản đánh giá chất lượng làm việc hệ thống
- Cách xác định sai số và mối quan hệ giữa sai số và bậc của hệ thống
- ☐ Analog disturbances in a digital system



Nội dung chính

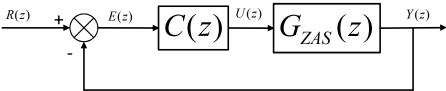
- Khái niệm cơ bản đánh giá chất lượng làm việc hệ thống
- ☐ Cách xác định sai số và mối quan hệ giữa sai số và bậc của hệ thống
- ☐ Analog disturbances in a digital system



Khái niệm cơ bản đánh giá chất lượng làm việc hệ thống

☐Sai số bám là sai lệch giữa đáp ứng đầu ra so với đầu vào chuẩn

$$e(t) = r(t) - y(t)$$



☐Đối với hệ kín (closed-loop system) ta có thể viết lại

$$E(z) = R(z) - Y(z) = [1 - G_{cl}(z)]R(z)$$

$$G_{cl}(z) = \frac{C(z)G_{ZAS}(z)}{1 + C(z)G_{ZAS}(z)}$$

□Áp dụng định lý về giá trị cuối của hàm gốc

$$e(\infty) = \lim_{t \to \infty} e(t) = \lim_{z \to 1} \left[(1 - z^{-1})(1 - G_{cl}(z)R(z)) \right] = (1 - z^{-1})\left[1 - G_{cl}(z) \right]R(z)$$

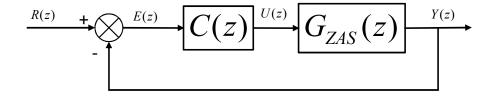
$$e(\infty) = (z-1)[1-G_{cl}(z)]R(z)]_{z=1}$$



Khái niệm cơ bản đánh giá chất lượng làm việc hệ thống

☐ Hàm ảnh Z của sai số bám được xác định theo

$$E(z) = \frac{R(z)}{1 + C(z)G_{ZAS}(z)} = \frac{R(z)}{1 + L(z)}$$



$$e(\infty) = (1-z^{-1})E(z)\Big]_{z=1} = \frac{(z-1)R(z)}{z[1+L(z)]}\Big]_{z=1}$$

☐Biểu diễn lại *L(z)* dưới dạng

$$L(z) = \frac{N(z)}{(z-1)^m D(z)} \bigg]_{z=1} \qquad m \ge 0$$



Nội dung chính

- ☐ Khái niệm cơ bản đánh giá chất lượng làm việc hệ thống
- ☐ Cách xác định sai số và mối quan hệ giữa sai số và bậc của hệ thống
- ☐ Analog disturbances in a digital system



$$L(z) = \frac{N(z)}{(z-1)^m D(z)} \bigg|_{z=1} \qquad m \ge 0$$

Type Number: The type number of the system is the number of unity poles in the system z-transfer function (index m)

$$e(\infty) = (1-z^{-1})E(z)\Big|_{z=1} = \frac{(z-1)^{m+1}D(z)R(z)}{z[N(z)+(z-1)^mD(z)]}\Big]_{z=1}$$

$$e(\infty) = \frac{(z-1)^{m+1}D(1)R(z)}{z[N(1) + (z-1)^m D(1)]} \bigg]_{z=1}$$



- □Chúng ta đánh giá giá trị sai số này với các tín hiệu đầu vào điển hình
 - sampled step
 - sampled ramp
 - sampled parabolic



□Sampled Step

$$r(t) = 1^*(t)$$

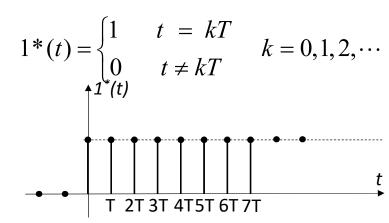
$$R(z) = \frac{1}{1 - z^{-1}} = \frac{z}{z - 1}$$

$$e(\infty) = \frac{1}{1 + L(z)} \bigg|_{z=1}$$

$$r(t) = 1^{*}(t) \qquad e(\infty) = \frac{1}{1 + L(z)} \Big]_{z=1}$$

$$R(z) = \frac{1}{1 - z^{-1}} = \frac{z}{z - 1} \qquad e(\infty) = \frac{1}{1 + K_{p}} \qquad K_{p} = L(1)$$

$$e(\infty) = \begin{cases} \frac{1}{1 + L(1)} & m = 0\\ 0 & m \ge 1 \end{cases}$$





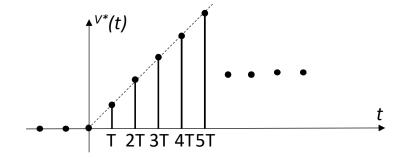
■Sampled Ramp

USampled Ramp
$$r(t) = V^{*}(t) \qquad e(\infty) = \frac{T}{[z-1][1+L(z)]} \\ R(z) = \frac{Tz}{(z-1)^{2}} \qquad e(\infty) = \frac{1}{K_{v}} \qquad K_{v} = \frac{1}{T}(z-1)L(z) \\ \end{bmatrix}_{z=1}$$

$$V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq t \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq t \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq t \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq t \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq t \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = t \\ 0 & t \neq t \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = t \\ 0 & t \neq t \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = t \\ 0 & t \neq t \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = t \\ 0 & t \neq t \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = t \\ 0 & t \neq t \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}(t) = \begin{cases} t & t = t \\ 0 & t \neq t \end{cases} \qquad k = 1 \\ V^{*}$$

$$e(\infty) = \begin{cases} \infty, & m = 0 \\ \frac{T}{(z-1)L(z)]_{z=1}}, & m = 1 \\ 0, & m \ge 2 \end{cases}$$

$$V^*(t) = \begin{cases} t & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \quad k = 0, 1, 2, \dots$$





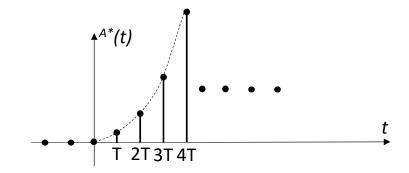
□Sampled Parabolic

$$r(t) = A^{*}(t) \qquad e(\infty) = \frac{T}{[z-1][1+L(z)]} \Big|_{z=1} \qquad a^{*}(t) = \begin{cases} \frac{t^{2}}{2} & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases}$$

$$R(z) = \frac{T^{2}z}{(z-1)^{3}} \quad e(\infty) = \frac{1}{K_{a}} \quad K_{a} = \frac{1}{T^{2}}(z-1)^{2}L(z) \Big|_{z=1} \qquad A^{*}(t) = \begin{cases} \frac{t^{2}}{2} & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases}$$

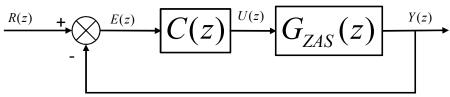
$$e(\infty) = \begin{cases} \infty, & m = 0, 1 \\ \frac{T^2}{(z-1)^2 L(z)}, & m = 2 \\ 0, & m \ge 3 \end{cases}$$

$$a^{*}(t) = \begin{cases} \frac{t^{2}}{2} & t = kT \\ 0 & t \neq kT \end{cases} \quad k = 0, 1, 2, \dots$$





□ Example 3.10: Find the steady-state position error for the digital position control system



$$C(z) = \frac{K_c(z-b)}{z-c} \qquad G_{ZAS}(z) = \frac{K(z+a)}{(z-1)(z-b)} \qquad 0 < a, b, c < 1$$

- 1. For a sampled unit step input
- 2. For a sampled unit ramp input

$$L(z) = C(z)G_{ZAS}(z) = \frac{K_c(z-b)}{z-c} \frac{K(z+a)}{(z-1)(z-b)} = \frac{K_cK(z+a)}{(z-1)(z-c)}$$



☐Example 3.10

$$L(z) = \frac{K_c K(z+a)}{(z-1)(z-c)}$$
 This system is Type 1 system

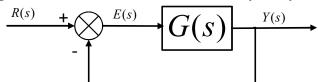
- 1. For a sampled unit step input $e(\infty) = 0$
- 2. For a sampled unit ramp input $e(\infty) = \frac{T}{(z-1)L(z)]_{z=1}} = \frac{T}{KK_C} \left(\frac{1-c}{1+a}\right)$



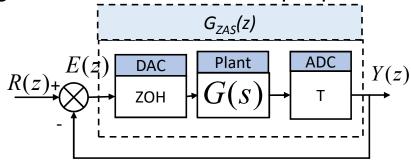
□ Example 3.11: Find the steady-state error for the analog system

$$G(s) = \frac{K}{s+a} \quad a > 0$$

1. For proportional analog control with a unit step input



2. For proportional digital control with a unit step input





☐Example 3.11

$$G(s) = \frac{K/a}{s/a+1}$$
 $a > 0$ $e(\infty) = \frac{1}{1+K_p} = \frac{1}{1+K/a} = \frac{a}{a+K}$

$$G_{ZAS}(z) = \frac{K}{a} \left(\frac{1 - e^{-aT}}{z - e^{-aT}} \right) \quad a > 0 \qquad k_p = G_{ZAS}(z) \Big]_{z=1} = \frac{K}{a}$$

$$e(\infty) = \frac{1}{1 + K_p} = \frac{a}{a + K}$$

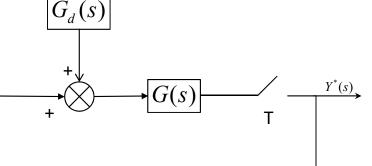


Nội dung chính

- ☐ Khái niệm cơ bản đánh giá chất lượng làm việc hệ thống
- ☐ Cách xác định sai số và mối quan hệ giữa sai số và bậc của hệ thống
- ☐Analog disturbances in a digital system



□ All disturbances are analog and are inputs to the analog subsystem in a digital control loop



The Laplace transform of the impulse-sampled output

$$Y^{*}(s) = (GG_{d})^{*}(s) - (GG_{ZOH})^{*}(s)C^{*}(s)Y^{*}(s)$$

$$Y^{*}(s) = \frac{(GG_{d}D)^{*}(s)}{1 + (G_{ZAS})^{*}(s)C^{*}(s)}$$

$$Y(z) = \frac{(GG_{d}D)(z)}{1 + G_{ZAS}(z)C(z)}$$

Because the disturbance is ideally zero, the steady state error due to a disturbance

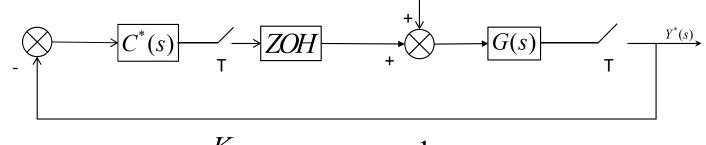
$$e_D(\infty) = 0 - y(\infty) = -y(\infty)$$



$G_d(s)$

☐Example 3.9

Find the steady-state response of the system to an impulse disturbance of strength A



$$G(s) = \frac{K_p}{s+1}, \qquad G_d(s) = \frac{1}{s}, \qquad C(z) = K_c$$



□Solution

Loop Gain function

$$G(s)G_d(s)D(s) = \frac{K_p A}{s(s+1)} = K_p A \left[\frac{1}{s} - \frac{1}{s+1} \right]$$

The z-transform of the corresponding impulse response sequence

$$(GG_dD)(z) = K_p A \left[\frac{z}{z-1} - \frac{z}{z-e^{-T}} \right]$$

$$G_{ZAS}(z) = K_p A \frac{1 - e^{-T}}{z - e^{-T}}$$

The equivalent digital transfer function
$$G_{ZAS}(z) = K_p A \frac{1 - e^{-T}}{z - e^{-T}}$$

$$Y(z) = \frac{K_p A \left[\frac{z}{z - 1} - \frac{z}{z - e^{-T}} \right]}{1 + K_c \left[K_p \frac{1 - e^{-T}}{z - e^{-T}} \right]}$$



□Solution

the sampled output

$$Y(z) = \frac{K_p A \left[\frac{z}{z - 1} - \frac{z}{z - e^{-T}} \right]}{1 + K_c \left[K_p \frac{1 - e^{-T}}{z - e^{-T}} \right]}$$

we use the final value theorem to obtain the steady-state response

$$y(\infty) = (z-1)Y(z)\Big]_{z=1} \longrightarrow y(\infty) = \frac{K_p A}{1 + K_c K_p}$$

$$e_D(\infty) = -y(\infty) = -\frac{K_p A}{1 + K_c K_p}$$



Summary

- ☐ Find the steady-state tracking error for a closed-loop control system.
- ☐ Find the steady-state error caused by a disturbance input for a closed-loop control system.
- ☐Analog disturbances in a digital system