

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### เนื้อหา

- ความเสถียรภาพ
- ความไว
- การจัดการรบกวน
- ค่าผิดพลาดของระบบ

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### บทนำ

ในบทนี้จะกล่าวถึงคุณลักษณะที่สำคัญของระบบได้แก่

- ความเสถียรภาพ ซึ่งนิยามจะเกี่ยวข้องโดยตรงกับการตอบสนองชั่วคราว และระบบที่ควบคุมได้ต้อง**เสถียร** (*stable*) เสมอ,
- ความไวซึ่งแสดงถึงความทนทานต่อการเปลี่ยนแปลงพารามิเตอร์ต่างๆ ในระบบ
- การจัดการรบกวน แสดงถึงความสามารถของระบบควบคุมที่ไม่ตอบสนองต่ออินพุตอื่น ๆ ที่ไม่ต้องการ
- ความละเอียดในสถานะอยู่ตัว หมายถึง ความผิดพลาดของผลตอบสนองในสถานะอยู่ตัวเมื่อเทียบกับอินพุตของระบบซึ่งเป็นสิ่งสำคัญของการควบคุม

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

- ความเสถียรภาพในที่นี้เป็นไปตามนิยามของความเสถียรภาพ *BIBO (bounded-input, bounded-output stability)* กล่าวคือ ระบบจะเสถียรถ้า ทุกๆ สัญญาณอินพุตขอบเขตทำให้เกิดสัญญาณเอาต์พุตขอบเขตในทุกเวลา
- ในระบบเชิงเส้นที่ไม่แปรเปลี่ยนตามเวลา (*linear time-invariant system*) จะเสถียรตามนิยาม *BIBO* ก็ต่อเมื่อ โพลทุกตัวของระบบ หรือ รากทุกตัวของสมการลักษณะเฉพาะจะต้องอยู่ฝั่งซ้ายของระนาบ  $s$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ผลตอบสนองทางเวลาประกอบขึ้นจากผลรวมระหว่างการตอบสนองชั่วคราวและการตอบสนองในสถานะอยู่ตัว โดยเทอมการตอบสนองในสถานะอยู่ตัวนี้มีอีกชื่อหนึ่งว่า การตอบสนองบังคับ (forced response) จะมีรูปแบบตามสัญญาณอินพุต ดังนั้นถ้าอินพุตเป็นสัญญาณขอบเขต (bounded signal) การตอบสนองบังคับก็จะเป็นขอบเขตด้วย ดังนั้นการที่เอาต์พุตจะเป็นสัญญาณขอบเขต จึงขึ้นอยู่กับการตอบสนองชั่วคราว

รูปแบบของเทอมการตอบสนองชั่วคราวจะขึ้นอยู่กับตำแหน่งโพลของระบบและโดยถ้าโพลอยู่ฝั่งซ้ายของระนาบ  $s$  เทอมเอกซ์โพเนนเชียลจะมีค่าลดลงเมื่อเวลาผ่านไปและเข้าสู่ศูนย์ทำให้ผลตอบสนองทางเวลาเป็นสัญญาณขอบเขต

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ตัวอย่าง ฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบเสถียรหรือไม่  $T(s) = \frac{1}{s^2 + 3s + 2}$

วิธีทำ จากฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบจะได้สมการลักษณะเฉพาะคือ

$$s^2 + 3s + 2 = (s + 1)(s + 2) = 0$$

ดังนั้นโพลของระบบคือ  $s = -1, -2$

ซึ่งทั้งหมดอยู่ฝั่งซ้ายของระนาบ  $s$  ระบบจึงเสถียร

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ตัวอย่าง ฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบเสถียรหรือไม่

$$T(s) = \frac{s + 2}{s^3 + 2s^2 - 11s - 12}$$

วิธีทำ จากฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบจะได้สมการลักษณะเฉพาะคือ

$$s^3 + 2s^2 - 11s - 12 = (s + 1)(s - 3)(s + 4) = 0$$

ดังนั้นโพลของระบบคือ  $s = -1, 3, -4$

มีโพล 1 ตัว คือ อยู่ฝั่งขวาของระนาบ  $s$  เพราะฉะนั้นระบบจึงไม่เสถียร

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ตัวอย่าง ฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบเสถียรหรือไม่

$$T(s) = \frac{2}{s^2 + 4}$$

วิธีทำ จากฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบจะได้สมการลักษณะเฉพาะคือ

$$s^2 + 4 = (s + j2)(s - j2) = 0$$

ดังนั้นโพลของระบบคือ  $s = \pm j2$  อยู่บนแกนจินตภาพ ดังนั้นระบบจึงไม่เสถียร

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

การแก้สมการลักษณะเฉพาะซึ่งเป็นสมการ โพลีโนเมียล เพื่อให้ได้รากของสมการหรือตำแหน่งโพลของระบบจะทำให้ยากขึ้นถ้าระบบมีอันดับมากกว่าสอง ทั้งที่การตรวจสอบว่าระบบมีความเสถียรภาพเป็นอย่างไร ไม่จำเป็นต้องทราบถึงตำแหน่งโพล แต่ต้องทราบว่าโพลอยู่ที่ฝั่งขวาหรือบนแกนจินตภาพหรือไม่

วิธีการของ **ราธ-เฮอรวิตซ์** (Routh-Hurwitz) สามารถตรวจสอบว่ามีโพลอยู่ที่ฝั่งขวาหรือบนแกนจินตภาพหรือไม่ โดยนำสัมประสิทธิ์ของโพลีโนเมียลลักษณะเฉพาะ (characteristic polynomial) มาสร้างเป็นอาร์เรย์ของราธ (Routh array)

## บทที่ 4 คุณสมบัติของระบบควบคุม

ความเสถียรภาพ

### วิธีการของเรย์-เฮอริวิตซ์ (Routh-Hurwitz)

จากโพลีโนเมียลลักษณะเฉพาะ (characteristic polynomial)

$$Q(s) = a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0$$

นำสัมประสิทธิ์มาสร้างอาร์เรย์ของเรา

(Routh array) โดยมีรูปแบบดังนี้

เมื่อ

$$b_1 = -\frac{1}{a_{n-1}} \begin{vmatrix} a_n & a_{n-2} \\ a_{n-1} & a_{n-3} \end{vmatrix}$$

$$b_2 = -\frac{1}{a_{n-1}} \begin{vmatrix} a_n & a_{n-4} \\ a_{n-1} & a_{n-5} \end{vmatrix}$$

$s^n$	$a_n$	$a_{n-2}$	$a_{n-4}$	$a_{n-6}$	$\dots$
$s^{n-1}$	$a_{n-1}$	$a_{n-3}$	$a_{n-5}$	$a_{n-7}$	$\dots$
$s^{n-2}$	$b_1$	$b_2$	$b_3$	$b_4$	$\dots$
$s^{n-3}$	$c_1$	$c_2$	$c_3$	$c_4$	$\dots$
$\vdots$	$\vdots$	$\vdots$			
$s^2$	$k_1$	$k_2$			
$s^1$	$l_1$				
$s^0$	$m_1$				

## บทที่ 4 คุณสมบัติของระบบควบคุม

ความเสถียรภาพ

### วิธีการของเรย์-เฮอริวิตซ์ (Routh-Hurwitz) (ต่อ)

$$Q(s) = a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0$$

$$b_1 = -\frac{1}{a_{n-1}} \begin{vmatrix} a_n & a_{n-2} \\ a_{n-1} & a_{n-3} \end{vmatrix}$$

$$b_2 = -\frac{1}{a_{n-1}} \begin{vmatrix} a_n & a_{n-4} \\ a_{n-1} & a_{n-5} \end{vmatrix}$$

$$c_1 = -\frac{1}{b_1} \begin{vmatrix} a_{n-1} & a_{n-3} \\ b_1 & b_2 \end{vmatrix}$$

$$c_2 = -\frac{1}{b_1} \begin{vmatrix} a_{n-1} & a_{n-5} \\ b_1 & b_3 \end{vmatrix}$$

$s^n$	$a_n$	$a_{n-2}$	$a_{n-4}$	$a_{n-6}$	$\dots$
$s^{n-1}$	$a_{n-1}$	$a_{n-3}$	$a_{n-5}$	$a_{n-7}$	$\dots$
$s^{n-2}$	$b_1$	$b_2$	$b_3$	$b_4$	$\dots$
$s^{n-3}$	$c_1$	$c_2$	$c_3$	$c_4$	$\dots$
$\vdots$	$\vdots$	$\vdots$			
$s^2$	$k_1$	$k_2$			
$s^1$	$l_1$				
$s^0$	$m_1$				

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ปัญหาที่อาจเกิดในสร้างอาร์เรย์นี้ มีได้ 2 กรณี คือ

- กรณีที่ 1 คอลัมน์แรกของอาร์เรย์พบค่า 0

โดยแถวที่พบตัวแรกมีค่าเป็น 0 และมีบางตัว

ในแถวไม่เป็น 0 กรณีนี้ให้แทนค่า 0 ด้วย

ตัวแปร  $\varepsilon$

โดย  $\varepsilon \rightarrow 0^+$  และทำการคำนวณสร้างอาร์เรย์

ต่อไปโดยคิดในเทอมของ  $\varepsilon$

$s^5$	1	2	8
$s^4$	2	4	10
$s^3$	$\varepsilon$	3	
$s^2$	$-6/\varepsilon$	10	
$s^1$	3		
$s^0$	10		

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

- กรณีที่ 2 เกิดแถวของ 0

กรณีนี้แถวบนที่อยู่ติดกับแถวของ 0

จะเป็นโพลิโนเมียลช่วย (auxiliary polynomial)

ซึ่งเป็นส่วนประกอบของโพลิโนเมียลลักษณะเฉพาะ

ให้นำโพลิโนเมียลช่วยมาทำอนุพันธ์เทียบกับ  $s$

และแทนลงในแถวที่เป็น 0 ทั้งแถวแทน

กรณีที่มิมีโพลิโนเมียลช่วยนี้อาจมีราก

ของสมการอยู่บนแกนจินตภาพได้

$$Q(s) = s^4 - 5s^2 + 4$$

$s^4$	1	-5	4
$s^3$	0	0	
$s^2$	$-5/2$	4	
$s^1$	$-18/5$		
$s^0$	4		
$s^3$	4	-10	

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

- จากอาร์เรย์ของเราที่ได้ จำนวนรากของสมการลักษณะเฉพาะที่อยู่ฝั่งขวาของระนาบ  $s$  จะเท่ากับจำนวนครั้งการเปลี่ยนเครื่องหมายในคอลัมน์แรกของอาร์เรย์ ดังนั้นสำหรับการตรวจสอบเสถียรภาพ

$s^n$	$a_n$	$a_{n-2}$	$a_{n-4}$	$a_{n-6}$	$\dots$
$s^{n-1}$	$a_{n-1}$	$a_{n-3}$	$a_{n-5}$	$a_{n-7}$	$\dots$
$s^{n-2}$	$b_1$	$b_2$	$b_3$	$b_4$	$\dots$
$s^{n-3}$	$c_1$	$c_2$	$c_3$	$c_4$	$\dots$
$\vdots$	$\vdots$	$\vdots$			
$s^2$	$k_1$	$k_2$			
$s^1$	$l_1$				
$s^0$	$m_1$				

ของระบบสามารถสรุปได้ว่า ระบบจะเสถียร  
เมื่อสมาชิกในคอลัมน์แรกของอาร์เรย์ต้อง  
ไม่มีการเปลี่ยนแปลงเครื่องหมาย  
และต้องเป็นกรณีไม่พบ 0 ในคอลัมน์แรกเลย

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ตัวอย่าง จากโพลีโนเมียลลักษณะเฉพาะจงพิจารณาว่าจะมีจำนวนรากเท่าไรที่อยู่ฝั่งซ้าย, อยู่ฝั่งขวา และบนแกนจินตภาพ

$$Q(s) = s^3 + 6s^2 + 11s + 6$$

วิธีทำ จาก  $Q(s)$  สร้างอาร์เรย์ของเราได้ดังนี้

$s^3$	1	11	เมื่อ $b_1 = -\frac{1}{6} \begin{vmatrix} 1 & 11 \\ 6 & 6 \end{vmatrix} = 10$ และ $c_1 = -\frac{1}{10} \begin{vmatrix} 6 & 6 \\ 10 & 0 \end{vmatrix} = 6$
$s^2$	6	6	
$s^1$	10		จะเห็นว่าไม่มีการเปลี่ยนเครื่องหมายในคอลัมน์แรก
$s^0$	6		ดังนั้นรากทั้งสามจะอยู่ฝั่งซ้ายทั้งหมด

Note:  $Q(s) = s^3 + 6s^2 + 11s + 6 = (s+1)(s+2)(s+3) = 0$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ตัวอย่าง จากโพลีโนเมียลลักษณะเฉพาะจงพิจารณาว่าจะมีจำนวนรากเท่าไรที่อยู่ฝั่งซ้าย, อยู่ฝั่งขวา และบนแกนจินตภาพ

$$Q(s) = s^4 - 4s^3 - 7s^2 + 22s + 24$$

วิธีทำ จาก  $Q(s)$  สร้างอาร์เรย์ของเราได้ดังนี้

$s^4$	1	-7	24	จะเห็นว่ามีการเปลี่ยนเครื่องหมายในคอลัมน์
$s^3$	-4	22		แรกสองครั้ง คือ จาก 1 เป็น -4 และจาก -42
$s^2$	-3/2	24		เป็น 24 แสดงว่า มีรากของสมการ 2 ตัวที่อยู่ฝั่ง
$s^1$	-42			ขวาของระนาบ s และรากอีก 2 ตัวจึงอยู่ฝั่งซ้าย
$s^0$	24			

Note:  $Q(s) = s^4 - 4s^3 - 7s^2 + 22s + 24 = (s+1)(s+2)(s-3)(s-4) = 0$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ตัวอย่าง จากโพลีโนเมียลลักษณะเฉพาะจงพิจารณาว่าจะมีจำนวนรากเท่าไรที่อยู่ฝั่งซ้าย, อยู่ฝั่งขวา และบนแกนจินตภาพ

$$Q(s) = s^5 + 2s^4 + 2s^3 + 4s^2 + 8s + 10$$

วิธีทำ จาก  $Q(s)$  สร้างอาร์เรย์ของเราได้ดังนี้

$s^5$	1	2	8	จะเห็นว่ามีการเปลี่ยนเครื่องหมายใน
$s^4$	2	4	10	คอลัมน์แรกสองครั้งคือจากค่า $\varepsilon$ เป็น $-6/\varepsilon$
$s^3$	$\varepsilon$	3		และจากค่า $-6/\varepsilon$ เป็น 3 แสดงว่ามีรากของ
$s^2$	$-6/\varepsilon$	10		สมการ 2 ตัวที่อยู่ฝั่งขวา ดังนั้นรากอีก 3 ตัว
$s^1$	3			จึงอยู่ฝั่งซ้าย
$s^0$	10			



## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ตัวอย่าง จากโพลีโนเมียลลักษณะเฉพาะจงพิจารณาว่าจะมีจำนวนรากเท่าไรที่อยู่ฝั่งซ้าย, อยู่ฝั่งขวา และบนแกนจินตภาพ

$$Q(s) = s^4 + 3s^3 + 3s^2 + 3s + 2$$

วิธีทำ จาก  $Q(s)$  สร้างอาร์เรย์ของเราได้ดังนี้

$s^4$	1	3	2	จะเห็นว่าเกิดแถวที่เป็น 0 ทั้งแถวคือแถว $s^1$
$s^3$	3	3		ดังนั้นแถว $s^2$ จึงเป็นโพลีโนเมียลช่วย จะได้
$s^2$	2	2		$Q_a(s) = 2s^2 + 2$
$s^1$	0	0		$\frac{dQ_a(s)}{ds} = 4s$
$s^0$	2			$\therefore c_1 = 4$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ดังนั้นจะได้อาร์เรย์ของเราดังนี้ จะเห็นว่าไม่มีการเปลี่ยนเครื่องหมายในคอลัมน์แรก

$s^4$	1	3	2	แสดงว่าไม่มีรากของสมการที่อยู่ฝั่งขวาของ
$s^3$	3	3		ระนาบ s เลย แต่เนื่องจากมีโพลีโนเมียลช่วย
$s^2$	2	2		$Q_a(s) = 2s^2 + 2$
$s^1$	4			ดังนั้นจะได้ว่า $2s^2 + 2 = 0$
$s^0$	2			$\therefore s = \pm j$ เป็นรากของสมการลักษณะเฉพาะ
				ที่อยู่บนแกนจินตภาพ 2 ตัว ดังนั้นรากอีก 2 ตัว
				จึงอยู่ฝั่งซ้าย

Note:  $Q(s) = s^4 + 3s^3 + 3s^2 + 3s + 2 = Q_a(s)Q_r(s) = 0$  ;  $Q_r(s) = \frac{Q(s)}{Q_a(s)} = \frac{1}{2}s^2 + \frac{3}{2}s + 1$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ตัวอย่าง จากโพลีโนเมียลลักษณะเฉพาะจงพิจารณาว่าจะมีจำนวนรากเท่าไรที่อยู่ฝั่งซ้าย, อยู่ฝั่งขวา และบนแกนจินตภาพ

$$Q(s) = s^4 - 5s^2 + 4$$

วิธีทำ จาก  $Q(s)$  สร้างอาร์เรย์ของเราได้ดังนี้

$s^4$	1	-5	4
$s^3$	0	0	
$s^2$	-5/2	4	
$s^1$	-18/5		
$s^0$	4		

จะเห็นว่าโพลีโนเมียลช่วยเหมือนกับ  
โพลีโนเมียลลักษณะเฉพาะ คือ

$$Q_a(s) = s^4 - 5s^2 + 4$$

$$\frac{dQ_a(s)}{ds} = 4s^3 - 10s$$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

จะเห็นว่ามีการเปลี่ยนเครื่องหมายในคอลัมน์แรกสองครั้ง คือจากค่า 4 เป็น -5/2 และจากค่า -18/5 เป็น 4 แสดงว่า มีรากของสมการ 2 ตัวอยู่ฝั่งขวา ถึงแม้จะมีโพลีโนเมียลช่วย แต่ก็ไม่ได้แสดงถึงรากที่อยู่บนแกนจินตภาพ ดังนั้นรากอีก 2 ตัวจึงอยู่ฝั่งซ้าย

$s^4$	1	-5	4
$s^3$	4	-10	
$s^2$	-5/2	4	
$s^1$	-18/5		
$s^0$	4		

ตรวจสอบโดยการแก้สมการลักษณะเฉพาะ

$$Q(s) = s^4 - 5s^2 + 4 = (s+1)(s+2)(s-1)(s-2) = 0$$

$$\therefore s = -1, -2, 1, 2$$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ตัวอย่าง จากระบบควบคุมในรูปจงหาช่วงของค่า  $K$  ที่ทำให้ระบบเสถียร

วิธีทำ ฟังก์ชันถ่ายโอนรวมของระบบ

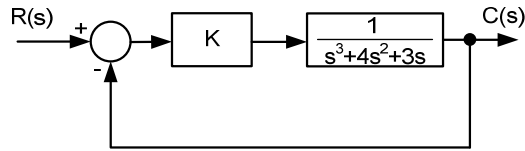
$$T(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{K}{s^3 + 4s^2 + 3s + K}$$

ดังนั้นสมการลักษณะเฉพาะคือ

$$Q(s) = s^3 + 4s^2 + 3s + K = 0$$



$s^3$	1	3
$s^2$	4	$K$
$s^1$	$(12 - K)/4$	
$s^0$	$K$	



## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ระบบจะเสถียรเมื่อสมาชิกในคอลัมน์แรกไม่มีการเปลี่ยนเครื่องหมาย

ดังนั้นระบบจะเสถียรเมื่อ  $\frac{12 - K}{4} > 0$

และ  $K > 0$

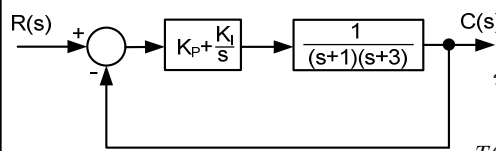
$$\therefore 0 < K < 12$$

$s^3$	1	3
$s^2$	4	$K$
$s^1$	$(12 - K)/4$	
$s^0$	$K$	

## บทที่ 4 คุณสมบัติของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ตัวอย่าง บล็อกไดอะแกรมของระบบควบคุมในรูป จงหาบริเวณของค่า  $K_p$  และ  $K_I$



บนระนาบ ที่ทำให้ระบบเสถียร

วิธีทำ ฟังก์ชันถ่ายโอนรวมของระบบคือ

$$T(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{K_p s + K_I}{s^3 + 4s^2 + (3 + K_p)s + K_I}$$

ดังนั้นสมการลักษณะเฉพาะคือ

$$Q(s) = s^3 + 4s^2 + (3 + K_p)s + K_I = 0 \rightarrow \begin{array}{c|cc} s^3 & 1 & 3 + K_p \\ s^2 & 4 & K_I \\ s^1 & (12 + 4K_p - K_I)/4 & \\ s^0 & K_I & \end{array}$$

## บทที่ 4 คุณสมบัติของระบบควบคุม

### ความเสถียรภาพ

ระบบจะเสถียรเมื่อสมาชิกในคอลัมน์แรกไม่มีการเปลี่ยนเครื่องหมาย

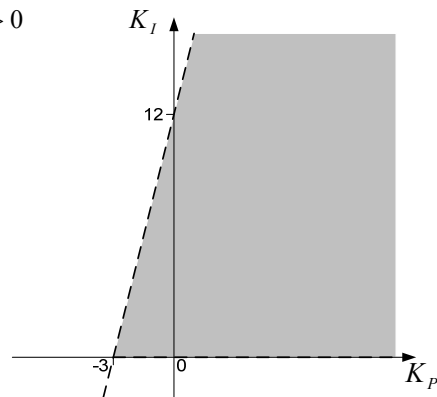
ดังนั้นระบบจะเสถียรเมื่อ  $\frac{12 + 4K_p - K_I}{4} > 0$

และ  $K_I > 0$

จากเงื่อนไขข้างต้นสามารถสร้างบริเวณ

ของค่า  $K_p$  และ  $K_I$  บนระนาบ  $K_p K_I$  ที่ทำให้

ระบบเสถียรได้ดังรูป



## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความไว

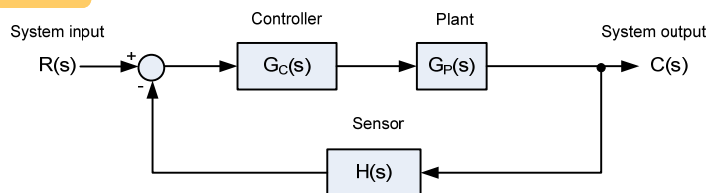
- นิยาม ความไวในระบบควบคุม หมายถึง อัตราส่วนของเปอร์เซ็นต์การเปลี่ยนแปลงของฟังก์ชันถ่ายโอนรวม  $T(s)$  ต่อเปอร์เซ็นต์การเปลี่ยนแปลงพารามิเตอร์  $b$  ในฟังก์ชันถ่ายโอนรวม เขียนเป็นสัญลักษณ์ได้ดังนี้

$$S_b^T = \frac{\Delta T(s)/T(s)}{\Delta b/b} = \frac{\Delta T(s)}{\Delta b} \frac{b}{T(s)} = \frac{\partial T(s)}{\partial b} \frac{b}{T(s)}$$

- จากนิยามจะเห็นว่าค่าความไวมีค่าใกล้ศูนย์จะดี เพราะนั่นหมายถึงฟังก์ชันถ่ายโอนรวมจะไม่เปลี่ยนแปลงถึงแม้จะมีการเปลี่ยนแปลงพารามิเตอร์ ในฟังก์ชันถ่ายโอนก็ตาม

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความไว



จากระบบควบคุมป้อนกลับในรูปจะมีฟังก์ชันถ่ายโอนรวม  $T(s) = \frac{G_C(s)G_P(s)}{1 + G_C(s)G_P(s)H(s)}$

พิจารณาความไวของระบบ

$$S_{G_P}^T = \frac{\partial T}{\partial G_P} \frac{G_P}{T} = \frac{(1 + G_C G_P H) G_C - G_C G_P (G_C H)}{(1 + G_C G_P H)^2} \frac{G_P}{G_C G_P / (1 + G_C G_P H)}$$

$$\therefore S_{G_P}^T = \frac{1}{1 + G_C G_P H} \quad \text{จะเห็นว่า จะมีค่าใกล้ศูนย์เมื่ออัตราขยายวงรอบมีค่ามากๆ}$$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความไว

- ดังนั้นการออกแบบระบบควบคุมป้อนกลับจึงต้องเลือกตัวควบคุมให้มีค่าอัตราขยายมาก ๆ ณ ความถี่ทำงานของระบบควบคุม เช่น ถ้าอินพุตของระบบเป็นฟังก์ชันขั้นบันไดซึ่งเป็นค่าคงที่เมื่อเวลามากกว่าศูนย์ เปรียบเสมือนระบบควบคุมทำงานที่ความถี่ศูนย์หรือดีซี ถ้าใช้ตัวควบคุมที่มีตัวอินทิเกรตผลรวม เช่น ตัวควบคุมแบบ PID ซึ่งมีฟังก์ชันถ่ายโอนคือ

$$G_C(s) = K_p + \frac{K_I}{s} + K_D s$$

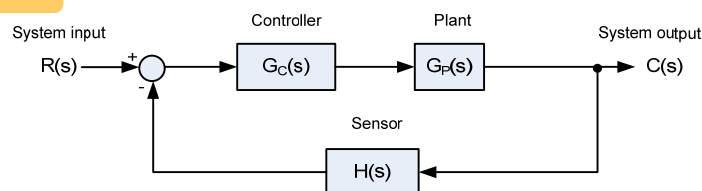
จะมีอัตราขยายที่ความถี่ศูนย์หรือดีซีเท่ากับ

$$|G_C(j0)| = \left| K_p + \frac{K_I}{j0} + K_D(j0) \right| = \infty$$

จะทำให้  $S_{G_p}^T \rightarrow 0$  ดังนั้นการเปลี่ยนแปลงของพลานต์ไม่มีผลต่อฟังก์ชันถ่ายโอนรวม

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความไว



พิจารณาความไวของระบบเมื่อเทียบกับเซ็นเซอร์จะได้ว่า

$$S_H^T = \frac{\partial T}{\partial H} \frac{H}{T} = \frac{-G_C G_P (G_C G_P)}{(1 + G_C G_P H)^2} \frac{H}{G_C G_P / (1 + G_C G_P H)} = \frac{-G_C G_P H}{1 + G_C G_P H}$$

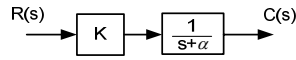
จะเห็นว่า  $S_H^T$  จะมีค่าใกล้ศูนย์เมื่ออัตราขยายวงรอบ  $G_C G_P H$  มีค่าใกล้ศูนย์ซึ่งไม่สามารถทำได้ในทางปฏิบัติ ดังนั้นเพื่อไม่ให้เกิดผลกระทบต่อการควบคุมจึงต้องเลือกเซ็นเซอร์ที่มีคุณภาพสูงที่ไม่แปรเปลี่ยนตามสิ่งแวดล้อม

## บทที่ 4 คุณสมบัติของระบบควบคุม

### ความไว

ตัวอย่าง จากบล็อกไดอะแกรมของระบบควบคุมในรูป(ก) และ (ข)

ถ้าค่าปกติของ  $K = 30$  และ  $\alpha = 2$  จงหาค่า  $S_K^T$  และ  $S_\alpha^T$  ที่ความถี่ของระบบทั้งสอง

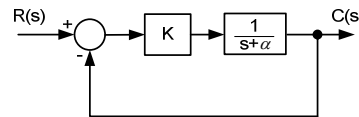


(ก)

วิธีทำ ระบบควบคุมวงรอบเปิดรูป (ก)

ฟังก์ชันถ่ายโอนรวม  $T(s) = \frac{K}{s + \alpha}$

$$S_K^T = \frac{\partial T}{\partial K} \frac{K}{T} = \frac{1}{s + \alpha} \cdot \frac{K}{K/(s + \alpha)} = 1$$



(ข)

$$\therefore S_K^T(j0) = 1$$

$$\begin{aligned} S_\alpha^T &= \frac{\partial T}{\partial \alpha} \frac{\alpha}{T} = -\frac{K}{(s + \alpha)^2} \cdot \frac{\alpha}{K/(s + \alpha)} \\ &= -\frac{\alpha}{s + \alpha} = -\frac{2}{s + 2} \quad \therefore S_\alpha^T(j0) = -1 \end{aligned}$$

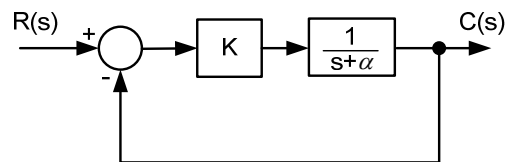
## บทที่ 4 คุณสมบัติของระบบควบคุม

### ความไว

วิธีทำ ระบบควบคุมวงรอบเปิดรูป (ข)

ฟังก์ชันถ่ายโอนรวม

$$T(s) = \frac{K}{s + \alpha + K}$$



(ข)

$$S_K^T = \frac{\partial T}{\partial K} \frac{K}{T} = \frac{(s + \alpha + K) - K}{(s + \alpha + K)^2} \cdot \frac{K}{K/(s + \alpha + K)} = \frac{s + \alpha}{s + \alpha + K} = \frac{s + 2}{s + 32}$$

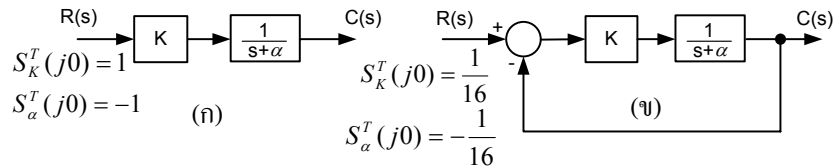
$$\therefore S_K^T(j0) = \frac{j0 + 2}{j0 + 32} = \frac{1}{16}$$

$$S_\alpha^T = \frac{\partial T}{\partial \alpha} \frac{\alpha}{T} = -\frac{K}{(s + \alpha + K)^2} \cdot \frac{\alpha}{K/(s + \alpha + K)} = -\frac{\alpha}{s + \alpha + K} = -\frac{2}{s + 32}$$

$$\therefore S_\alpha^T(j0) = -\frac{2}{j0 + 32} = -\frac{1}{16}$$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความไว



จะเห็นว่า ณ ความถี่ต่ำ ความไวของระบบในรูป(ก)เมื่อเทียบ  $K, \alpha$  จะมีค่าเป็น 1 และ -1 ตามลำดับ ดังนั้นคุณลักษณะของระบบขึ้นอยู่กับพลานต์และตัวควบคุมโดยตรง ถ้าเกิดการเปลี่ยนแปลงในระบบก็จะทำให้ฟังก์ชันถ่ายโอนรวมเปลี่ยนไปด้วย ในสัดส่วนที่เท่ากัน แต่หลังจากทำเป็นระบบควบคุมป้อนกลับในรูป(ข) ความไวจะลดลงเหลือเพียง  $\frac{1}{16}$  และ  $-\frac{1}{16}$  ตามลำดับ ทำให้ระบบควบคุมมีการเปลี่ยนแปลงของฟังก์ชันถ่ายโอนรวมเนื่องจากพารามิเตอร์ทั้งสองน้อยกว่ากรณีของระบบในรูป(ก)

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ความไว

ตัวอย่าง จากระบบควบคุมป้อนกลับในรูป

ถ้าเปลี่ยนตัวควบคุมจาก  $G_C(s) = K$  เป็น

$$G_C(s) = K \left( 1 + \frac{1}{s} \right)$$

จงหาค่าความไว  $S_K^T$  และ  $S_\alpha^T$  ที่ความถี่ต่ำของระบบ ถ้าค่าปกติของ  $K = 30$  และ  $\alpha = 2$

วิธีทำ ฟังก์ชันถ่ายโอนรวม  $T(s) = \frac{Ks + K}{s^2 + (K + \alpha)s + K}$

$$S_K^T = \frac{\partial T}{\partial K} \frac{K}{T} = \frac{s(s^2 + (\alpha + 1)s + \alpha)}{(s + 1)(s^2 + (K + \alpha)s + K)} \quad \therefore S_K^T(j0) = 0$$

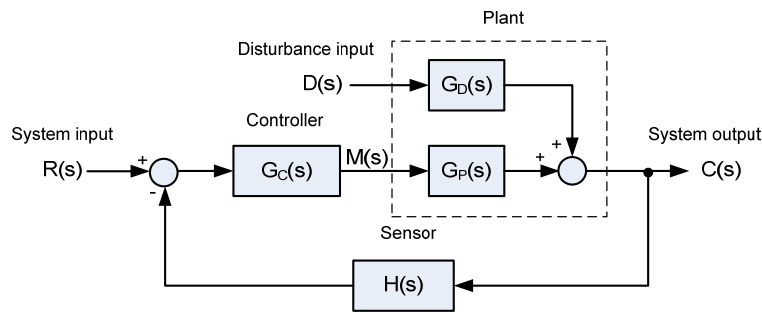
$$S_\alpha^T = \frac{\partial T}{\partial \alpha} \frac{\alpha}{T} = -\frac{\alpha s}{s^2 + (K + \alpha)s + K} \quad \therefore S_\alpha^T(j0) = 0$$



## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

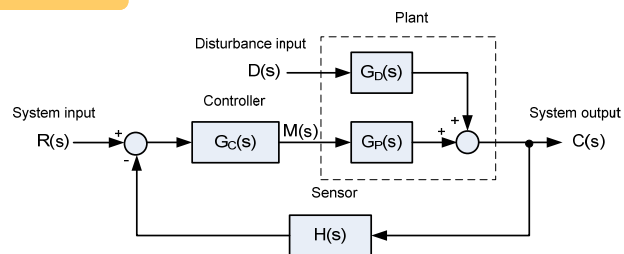
### การจัดการรบกวน

- โดยปกติพลานต์ที่ควบคุมจะมีการรบกวนอยู่ด้วย ดังนั้นเพื่อศึกษาการจัดการรบกวนจึงเพิ่มอินพุตการรบกวน, เข้าไปในพลานต์ ดังรูป



## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### การจัดการรบกวน



ดังนั้นเอาต์พุตระบบคือ

$$C(s) = \frac{G_C(s)G_P(s)}{1 + G_C(s)G_P(s)H(s)} R(s) + \frac{G_D(s)}{1 + G_C(s)G_P(s)H(s)} D(s)$$

การจัดการรบกวนจึงหมายถึงการขจัดเทอม  $\frac{G_D(s)}{1 + G_C(s)G_P(s)H(s)} D(s)$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### การขจัดการรบกวน

วิธีการขจัดเทอม  $\frac{G_D(s)}{1 + G_C(s)G_P(s)H(s)} D(s)$

1. เทอมของการรบกวนจะมีค่า

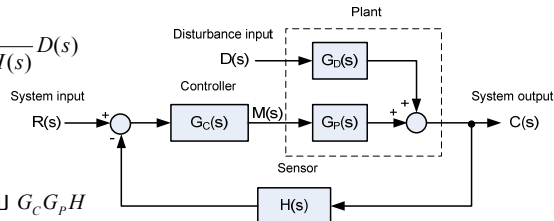
เข้าใกล้ศูนย์เมื่ออัตราขยายวงรอบ  $G_C G_P H$

มีค่ามาก ๆ ดังนั้นการออกแบบระบบควบคุมป้อนกลับจึงต้องเลือกตัวควบคุม  $G_C$  ให้มีค่าอัตราขยายมาก ๆ ณ ความถี่ทำงานของระบบควบคุม

2. ทำการลดค่าอัตราขยายของเทอม  $G_D$

3. ทำการลดขนาดของการรบกวน  $D(s)$  ที่จะเข้ามาในระบบ

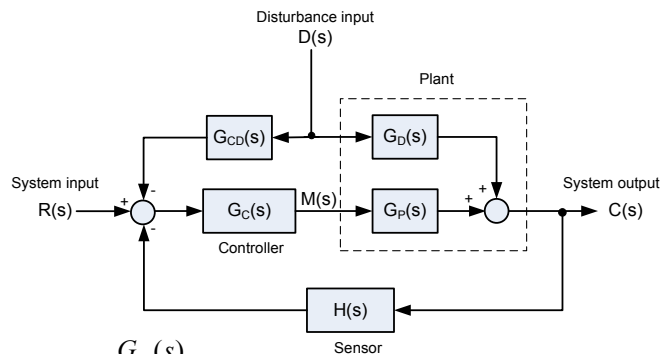
4. กรณีที่สามารถวัดอินพุตการรบกวนได้ อาจใช้วิธีการป้อนไปข้างหน้า (feedforward)



## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### การขจัดการรบกวน

- วิธีการป้อนไปข้างหน้า (feedforward) มีลักษณะดังรูป

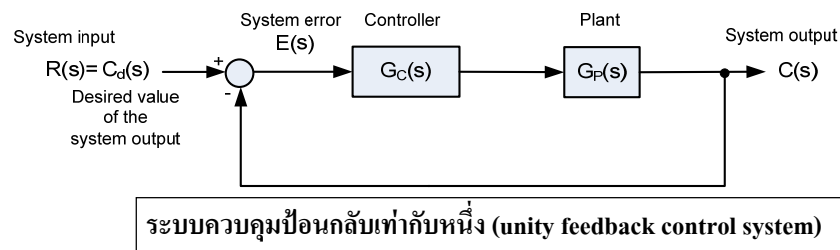


โดยที่  $G_{CD}(s) = \frac{G_D(s)}{G_C(s)G_P(s)}$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ค่าผิดพลาดของระบบ

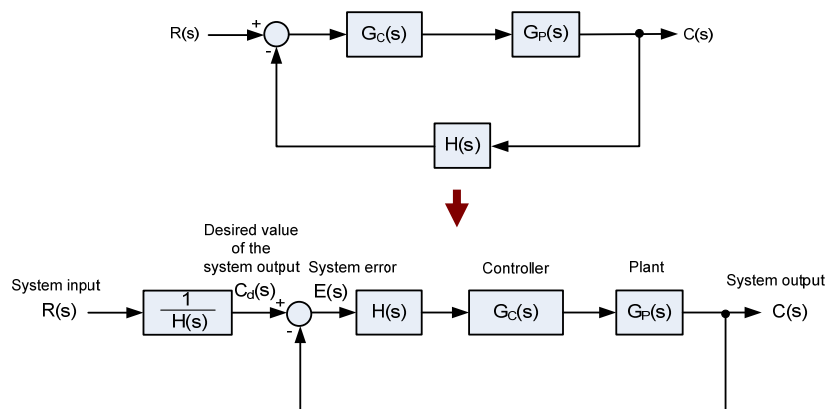
- ในหัวข้อนี้จะเป็นการหาค่าความแตกต่างระหว่างเอาต์พุตระบบ  $c(t)$  กับค่าต้องการของเอาต์พุตระบบ (desired value of the system output)  $c_d(t)$  เรียกว่าค่าผิดพลาดของระบบ (system error)  $e(t)$



## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

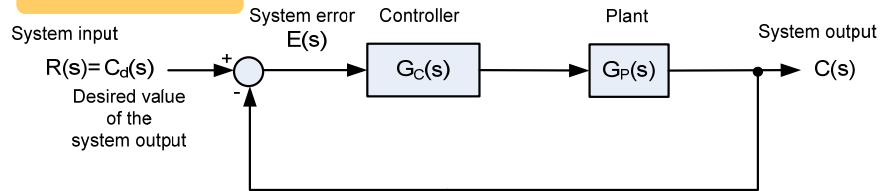
### ค่าผิดพลาดของระบบ

ในกรณีที่ระบบควบคุมป้อนกลับทั่วไป เราสามารถแปลงให้เป็นระบบควบคุมป้อนกลับเท่ากับหนึ่ง ได้ดังนี้



## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ค่าผิดพลาดของระบบ



จากรูปสามารถหาค่าผิดพลาดของระบบได้ดังนี้

$$E(s) = C_d(s) - C(s) = R(s) - C(s) = \frac{1}{1 + G_C(s)G_P(s)} R(s)$$

จากทฤษฎีบทค่าสุดท้ายหาค่าผิดพลาดในสถานะอยู่ตัวได้

$$e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} sE(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{sR(s)}{1 + G_C(s)G_P(s)}$$

เรียกเทอม  $G_C(s)G_P(s)$  ว่าฟังก์ชันวงรอบเปิด (open loop function) ซึ่งจะนำไปใช้

กำหนดชนิดระบบ (system type),  $N$  = จำนวนโพลของฟังก์ชันวงรอบเปิดที่จุดกำเนิด

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ค่าผิดพลาดของระบบ

ตัวอย่าง จากฟังก์ชันวงรอบเปิดต่อไปนี้ มีชนิดระบบ ( $N$ ) เป็นเท่าไร

$$1.) G_C(s)G_P(s) = \frac{3s+8}{s^3+3s^2+2s}$$

$$2.) G_C(s)G_P(s) = \frac{1}{s^2+5s+6}$$

$$3.) G_C(s)G_P(s) = \frac{10}{s^2(s+6)(s+1)}$$

$$4.) G_C(s)G_P(s) = \frac{2s}{s^3+5s^2+10s}$$

วิธีทำ

$$1.) G_C(s)G_P(s) = \frac{3s+8}{s^3+3s^2+2s} = \frac{3s+8}{s(s+1)(s+2)}$$

มีโพล 1 ตัวที่จุดกำเนิด ดังนั้น ชนิดระบบ = 1

$$2.) G_C(s)G_P(s) = \frac{1}{s^2+5s+6} = \frac{1}{(s+2)(s+3)}$$

จะเห็นว่าไม่มีโพลที่จุดกำเนิดเลย ดังนั้น ชนิดระบบ = 0

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ค่าผิดพลาดของระบบ

$$3.) G_C(s)G_P(s) = \frac{10}{s^2(s+6)(s+1)}$$

จะเห็นว่าไม่มีโพล 2 ตัวที่จุดกำเนิด ดังนั้น ชนิดระบบ = 2

$$4.) G_C(s)G_P(s) = \frac{2s}{s^3 + 5s^2 + 10s} = \frac{2}{s^2 + 5s + 10}$$

จะเห็นว่าไม่มีโพลที่จุดกำเนิดเลย ดังนั้น ชนิดระบบ = 0

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ค่าผิดพลาดของระบบ

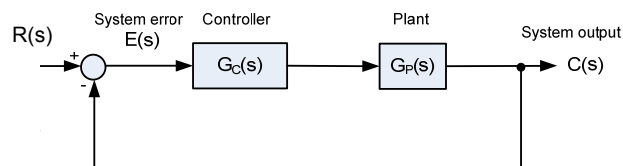
ผลตอบสนองขั้นบันไดหนึ่งหน่วย: อินพุตระบบเป็นฟังก์ชันขั้นบันไดหนึ่งหน่วย

$$r(t) = u(t) \therefore R(s) = \frac{1}{s} \quad \text{แทนลงในสมการหาค่าผิดพลาดในสถานะอยู่ตัวได้ว่า}$$

$$e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} sE(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s(1/s)}{1 + G_C(s)G_P(s)} = \frac{1}{1 + K_p}$$

$$\text{เมื่อ } K_p = \lim_{s \rightarrow 0} G_C(s)G_P(s)$$

$K_p$  คือค่าคงที่ผิดพลาดตำแหน่ง (position error constant)



## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ค่าผิดพลาดของระบบ

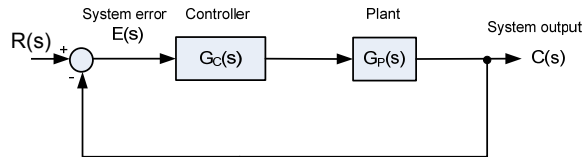
ผลตอบสนองลาดเอียงหนึ่งหน่วย: อินพุตระบบเป็นฟังก์ชันลาดเอียงหนึ่งหน่วย

$$r(t) = tu(t) \quad \therefore R(s) = \frac{1}{s^2} \quad \text{แทนลงในสมการหาค่าผิดพลาดในสถานะอยู่ตัวได้ว่า}$$

$$e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} sE(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s(1/s^2)}{1 + G_C(s)G_P(s)} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{s + sG_C(s)G_P(s)} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{sG_C(s)G_P(s)} = \frac{1}{K_v}$$

$$\text{เมื่อ } K_v = \lim_{s \rightarrow 0} sG_C(s)G_P(s)$$

$K_v$  คือค่าคงที่ผิดพลาดความเร็ว (velocity error constant)



## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ค่าผิดพลาดของระบบ

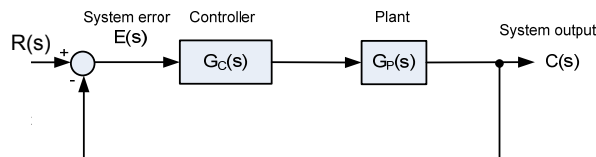
ผลตอบสนองพาราโบลา: อินพุตระบบเป็นฟังก์ชันพาราโบลา

$$r(t) = \frac{1}{2}t^2u(t) \quad \therefore R(s) = \frac{1}{s^3} \quad \text{แทนลงในสมการหาค่าผิดพลาดในสถานะอยู่ตัวได้ว่า}$$

$$e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} sE(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s(1/s^3)}{1 + G_C(s)G_P(s)} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{s^2 + s^2G_C(s)G_P(s)} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{s^2G_C(s)G_P(s)} = \frac{1}{K_a}$$

$$\text{เมื่อ } K_a = \lim_{s \rightarrow 0} s^2G_C(s)G_P(s)$$

$K_a$  คือ ค่าคงที่ผิดพลาดความเร่ง (acceleration error constant)



## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ค่าผิดพลาดของระบบ

สรุป: ค่าผิดพลาดในสถานะอยู่ตัวในกรณีอินพุตระบบและชนิดระบบแบบต่าง ๆ สามารถแสดงได้ดังตาราง

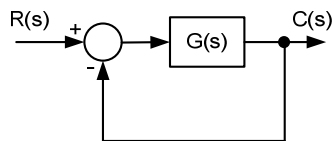
		$R(s)$		Error
$N$	$1/s$	$1/s^2$	$1/s^3$	constants
0	$\frac{1}{1+K_p}$	$\infty$	$\infty$	$K_p = \lim_{s \rightarrow 0} G_C G_P$
1	0	$\frac{1}{K_v}$	$\infty$	$K_v = \lim_{s \rightarrow 0} s G_C G_P$
2	0	0	$\frac{1}{K_a}$	$K_a = \lim_{s \rightarrow 0} s^2 G_C G_P$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ค่าผิดพลาดของระบบ

ตัวอย่าง พิจารณาระบบควบคุมในรูปจงหาค่าผิดพลาดในสถานะอยู่ตัวสำหรับ

$$G(s) = \frac{2}{(s+1)(s+4)}$$



a.) อินพุตระบบเป็นฟังก์ชันขั้นบันไดหนึ่งหน่วย

b.) อินพุตระบบเป็นฟังก์ชันลาดเอียงหนึ่งหน่วย

วิธีทำ ฟังก์ชันวงรอบเปิด

$$G(s) = \frac{2}{(s+1)(s+4)} \therefore N = 0$$

$$\text{a.) } K_p = \lim_{s \rightarrow 0} G(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{2}{(s+1)(s+4)} = 0.5$$

$$\therefore e_{ss} = \frac{1}{1+K_p} = \frac{1}{1+0.5} = \frac{2}{3}$$

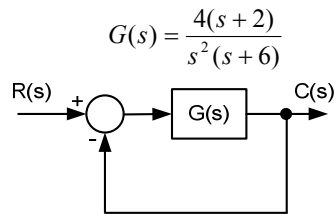
b.)

จากตาราง  $e_{ss} = \infty$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ค่าผิดพลาดของระบบ

ตัวอย่าง พิจารณาระบบควบคุมในรูปจหาค่าผิดพลาดในสถานะอยู่ตัวสำหรับ



$$G(s) = \frac{4(s+2)}{s^2(s+6)}$$

a.) อินพุตระบบเป็นฟังก์ชันขั้นบันไดหนึ่งหน่วย

b.) อินพุตระบบเป็นฟังก์ชันลาดเอียงหนึ่งหน่วย

วิธีทำ ฟังก์ชันวงรอบเปิด

$$G(s) = \frac{4(s+2)}{s^2(s+6)} \therefore N = 2$$

a.)

จากตาราง  $e_{ss} = 0$

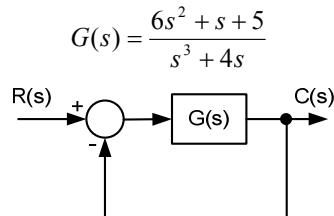
b.)

จากตาราง  $e_{ss} = 0$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### ค่าผิดพลาดของระบบ

ตัวอย่าง พิจารณาระบบควบคุมในรูปจหาค่าผิดพลาดในสถานะอยู่ตัวสำหรับ



$$G(s) = \frac{6s^2 + s + 5}{s^3 + 4s}$$

a.) อินพุตระบบเป็นฟังก์ชันขั้นบันไดหนึ่งหน่วย

b.) อินพุตระบบเป็นฟังก์ชันลาดเอียงหนึ่งหน่วย

วิธีทำ ฟังก์ชันวงรอบเปิด

$$G(s) = \frac{6s^2 + s + 5}{s^3 + 4s} = \frac{6s^2 + s + 5}{s(s^2 + 4)}$$

$$\therefore N = 1$$

a.) จากตาราง  $e_{ss} = 0$

$$b.) K_v = \lim_{s \rightarrow 0} sG(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{6s^2 + s + 5}{s(s^2 + 4)} = \frac{5}{4}$$

$$\therefore e_{ss} = \frac{1}{K_v} = \frac{4}{5}$$

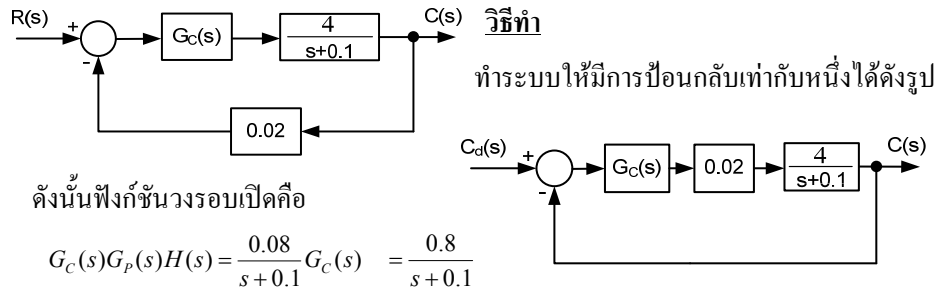


## บทที่ 4 คุณสมบัติของระบบควบคุม

### ค่าผิดพลาดของระบบ

ตัวอย่าง ระบบควบคุมป้อนกลับในรูป ถ้าอินพุตระบบเป็นค่าคงที่เท่ากับ 50

จงหาค่าผิดพลาดในสถานะอยู่ตัวเมื่อ  $G_C(s) = 10$



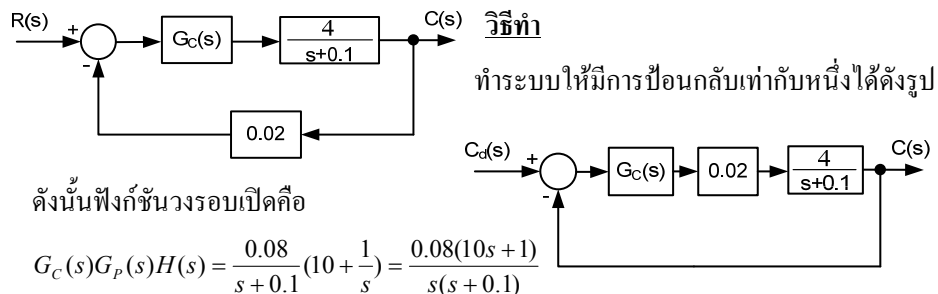
$$\therefore N = 0 \quad K_p = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{0.8}{s+0.1} = 8 \quad \therefore e_{ss} = \frac{1}{1+K_p}(50) = \frac{50}{1+8} = \frac{50}{9} = 5.56$$

## บทที่ 4 คุณสมบัติของระบบควบคุม

### ค่าผิดพลาดของระบบ

ตัวอย่าง ระบบควบคุมป้อนกลับในรูป ถ้าอินพุตระบบเป็นค่าคงที่เท่ากับ 50

จงหาค่าผิดพลาดในสถานะอยู่ตัวเมื่อ  $G_C(s) = 10 + \frac{1}{s}$



$$\therefore N = 1 \quad \text{ดังนั้นถ้าอินพุตระบบเป็นค่าคงที่ค่าผิดพลาดในสถานะอยู่ตัว } e_{ss} = 0$$

## บทที่ 4 คุณลักษณะของระบบควบคุม

### สรุป

- ในบทนี้ได้กล่าวถึงคุณลักษณะที่สำคัญของระบบควบคุมป้อนกลับได้แก่ การตอบสนองชั่วคราว, ความเสถียรภาพ, ความไว, การจัดการรบกวน และค่าผิดพลาดของระบบ
- ระบบควบคุมป้อนกลับที่ออกแบบจะต้องเสถียร ระบบจะต้องไม่ไวต่อการเปลี่ยนแปลงพารามิเตอร์ของพลานต์ ระบบควบคุมจะต้องจำกัดหรือจัดผลตอบสนองอันเกิดจากการรบกวนได้
- ในการควบคุมจะต้องทราบชนิดของอินพุตระบบ และระบบควบคุมจะต้องให้เอาต์พุตระบบตามอินพุตได้โดยมีค่าผิดพลาดในสถานะอยู่ตัวเป็นไปตามที่ต้องการ