

## บทที่ 3

### การควบคุมแบบเจนเนริกโมเดลและทฤษฎีที่เกี่ยวข้อง

#### 3.1 การควบคุมแบบเจนเนริกโมเดล (Generic Model Control)

จีเอ็มซีถูกนำเสนอครั้งแรกโดย Lee และ Sullivan (1988) เป็นการควบคุมที่ใช้แบบจำลองทางคณิตศาสตร์ของกระบวนการในการคำนวณค่าตัวแปรปรับโดยตรง ซึ่งแบบจำลองที่ใช้จะเป็นแบบจำลองเชิงเส้นหรือไม่เป็นเชิงเส้นก็ได้ ในกรณีที่แบบจำลองไม่เป็นเชิงเส้นก็สามารถนำมาใช้ได้โดยมีต้องผ่านการทำให้เป็นเชิงเส้นเสียก่อน นอกจากนี้แล้วจีเอ็มซีสามารถกำหนดลักษณะผลตอบสนองของตัวแปรควบคุมได้ตามต้องการโดยการปรับจูนค่าพารามิเตอร์ในการควบคุมเพียงสองตัวด้วยวิธีการที่ง่ายไม่ซับซ้อน ดังนั้นจีเอ็มซีจึงถูกนำไปประยุกต์ใช้ในกระบวนการทางเคมีมากมาย เช่นประยุกต์ใช้สำหรับการควบคุมเครื่องทำให้กลายเป็นไอ โดย Newell และคณะ (1989), การควบคุมหอกลิ้นโดย Rani และ Gangiah (1991) และการควบคุมอุณหภูมิภายในเครื่องปฏิกรณ์โดย Cott และ Macchietto (1989)

พิจารณาถ้าให้แบบจำลองของกระบวนการโดยทั่วไปอยู่ในรูปต่อไปนี้

$$\frac{dx}{dt} = f(x) + g(x)u \quad (3.1)$$

$$y = h(x) \quad (3.2)$$

โดยที่  $x$  คือตัวแปรสแตท  
 $u$  คือตัวแปรปรับ  
 $y$  คือตัวแปรควบคุม

กำหนดอัตราการเปลี่ยนแปลงของตัวแปรควบคุมที่ต้องการผ่านสมการต่อไปนี้

$$\left(\frac{dy}{dt}\right)^d = k_1(y^{sp} - y) + k_2 \int (y^{sp} - y) dt \quad (3.3)$$

โดย  $\left(\frac{dy}{dt}\right)^d$  คืออัตราการเปลี่ยนแปลงของตัวแปรควบคุมที่ต้องการ

$k_1$  และ  $k_2$  คือค่าคงที่ของ GMC

$y^{sp}$  คือค่าเป้าหมายของตัวแปรควบคุม

ค่าตัวแปรปรับจะสามารถคำนวณได้ตามขั้นตอนต่อไปนี้

จาก (3.2) ได้ 
$$\frac{dy}{dt} = \frac{\partial h(x)}{\partial x} \frac{dx}{dt} \quad (3.4)$$

โดยทั่วไปแล้ว 
$$h(x) = x$$

ทำให้ 
$$\frac{\partial h(x)}{\partial x} = 1$$

ดังนั้นสมการที่ (3.4) จะลดรูปลงเป็นสมการต่อไปนี้

$$\frac{dy}{dt} = f(x) + g(x)u \quad (3.5)$$

เมื่อต้องการให้อัตราการเปลี่ยนแปลงของตัวแปรควบคุมเป็นไปตามที่กำหนด สิ่งที่ต้องการคือ

ให้ 
$$\frac{dy}{dt} = \left(\frac{dy}{dt}\right)^d \quad (3.6)$$

จะได้

$$k_1(y^{sp} - y) + k_2 \int (y^{sp} - y) dt = f(x) + g(x)u \quad (3.7)$$

ในที่นี้จะได้สมการสำหรับคำนวณค่าตัวแปรปรับคือ

$$u = \frac{[k_1(y^{sp} - y) + k_2 \int (y^{sp} - y) dt - f(x)]}{g(x)} \quad (3.8)$$

โดยปกติแล้วในการที่จะนำจีเอ็มซีไปประยุกต์ใช้กับระบบใดก็ตาม ไพศาล (2542) อ้างว่ามีสิ่งที่ต้องตรวจสอบอยู่ ดังนี้

- ตรวจสอบว่าระบบดังกล่าวมีค่าระดับสัมพัทธ์เป็นหนึ่งหรือไม่ : ดังที่ได้กล่าวถึงในตอนต้นแล้วว่าจีเอ็มซีเป็นการควบคุมสำหรับระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์เป็นหนึ่งเท่านั้น ถ้ามีระดับสัมพัทธ์มากกว่าหนึ่งแล้วจะไม่สามารถประยุกต์ใช้จีเอ็มซีได้ อย่างไรก็ตามในงานวิจัยนี้จะแสดงให้เห็นในหัวข้อต่อไปว่าจะมีวิธีการอย่างไรในการทำให้สามารถประยุกต์ใช้จีเอ็มซีกับระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์มากกว่าหนึ่งได้

- ตรวจสอบซีโรส์ไดนามิกส์ (Zeros Dynamics) : ซีโรส์ไดนามิกส์หมายถึง อินเทอร์นัลไดนามิกส์ (Internal Dynamics) หรือไดนามิกส์ของตัวแปรสเตทอื่นที่นอกเหนือจากตัวแปรควบคุม ในสถานะที่ตัวแปรควบคุมถูกควบคุมให้อยู่ในค่าเป้าหมายที่ต้องการ นั่นคือตัวแปรควบคุมจะมีค่าเท่ากับศูนย์ (ในรูปของค่าเบี่ยงเบน) ซึ่งจะเป็นการบอกได้ว่ากระบวนการที่ถูกควบคุมนั้นมีเสถียรภาพหรือไม่เมื่อตัวแปรควบคุมถูกควบคุมให้อยู่ในค่าเป้าหมายที่ต้องการ

### 3.2 การคำนวณค่าคงที่ของตัวควบคุมแบบเจนเนริกโมเดล

การคำนวณค่าคงที่ของจีเอ็มซีนั้นสามารถทำได้ง่ายโดยการคำนวณค่าคงที่เพียงสองตัวคือ  $k_1$  และ  $k_2$  เพื่อให้ได้ลักษณะผลตอบสนองของตัวแปรควบคุมตามต้องการ ซึ่งจากสมการที่ (3.3) ซึ่งเป็นสมการที่กำหนดอัตราการเปลี่ยนแปลงของตัวแปรควบคุมที่ต้องการ ดังนี้

$$\left(\frac{dy}{dt}\right)^d = k_1(y^{sp} - y) + k_2 \int (y^{sp} - y) dt \quad (3.3)$$

ทรานส์ฟอร์มสมการ (3.3) ให้อยู่ในรูปลาปลาซโดเมนได้

$$sy = k_1(y^{sp}(s) - y(s)) + k_2 \frac{1}{s}(y^{sp}(s) - y(s)) \quad (3.9)$$

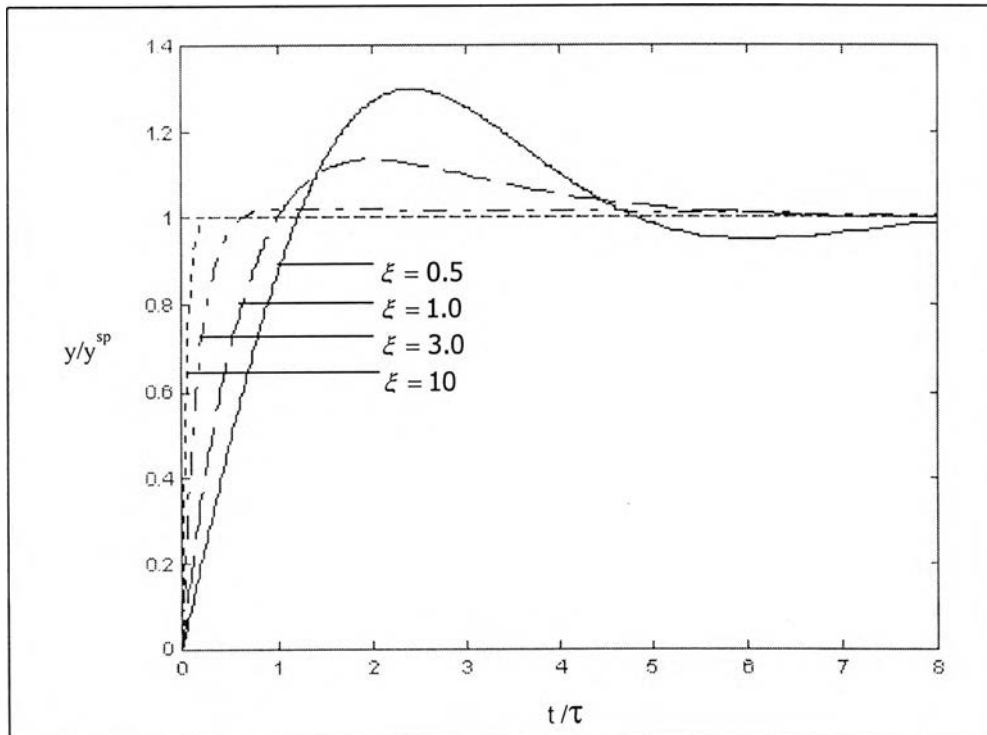
$$(s + k_1 + k_2 \frac{1}{s})y(s) = (k_1 + k_2 \frac{1}{s})y^{sp}(s) \quad (3.10)$$

$$\frac{y(s)}{y^{sp}(s)} = \frac{k_1 s + k_2}{s^2 + k_1 s + k_2} \quad (3.11)$$

กำหนดให้  $k_1 = \frac{2\xi}{\tau}$  และ  $k_2 = \frac{1}{\tau^2}$  จากนั้นแทนค่าดังกล่าวลงในสมการที่ (3.11) ได้

$$\frac{y(s)}{y^{sp}(s)} = \frac{2\xi\tau s + 1}{\tau^2 s^2 + 2\xi\tau s + 1} \quad (3.12)$$

สมการที่ (3.12) มีลักษณะคล้ายกับระบบอันดับที่ 2 ที่กล่าวถึงโดย Stephanopoulos (1984) ที่มี  $\tau$  แสดงถึงช่วงเวลาการแกว่งตามธรรมชาติของระบบ (Natural Period of Oscillation of the System) และ  $\xi$  แสดงถึงสัมประสิทธิ์แดมป์ (Damping Factor) ซึ่ง Lee และ Sullivan (1988) ได้ให้ลักษณะของผลตอบสนองของระบบซึ่งเป็นความสัมพันธ์ระหว่าง  $\frac{y}{y^{sp}}$  และ  $\frac{t}{\tau}$  ตามสมการที่ (3.12) ไว้ในรูปที่ 3.1



รูปที่ 3.1 รูปแสดงลักษณะผลตอบสนองของตัวควบคุมจีเอ็มซีที่ค่า  $\xi$  ต่างๆกัน

### ขั้นตอนในการคำนวณค่าคงที่เพื่อให้ได้ผลตอบสนองที่ต้องการมีดังนี้

1. เลือก  $\xi$  จากรูปข้างบนเพื่อให้ได้ลักษณะผลตอบสนองที่ต้องการ
2. กำหนด  $\tau$  เพื่อให้ได้จังหวะเวลาที่เหมาะสมที่สอดคล้องกับความเร็วของผลตอบสนองของกระบวนการ
3. คำนวณค่า  $k_1$  และ  $k_2$  จากสมการต่อไปนี้

$$\begin{aligned} k_1 &= \frac{2\xi}{\tau} \\ k_2 &= \frac{1}{\tau^2} \end{aligned} \tag{3.13}$$

### 3.3 ระดับสัมพัทธ์ (Relative Degree)

ระดับสัมพัทธ์ที่กล่าวถึงโดย Kravaris และ Kantor (1990) นั้นแยกเป็นสองกรณีคือในกรณีของระบบเชิงเส้นและระบบไม่เชิงเส้น พิจารณาระบบที่มีหนึ่งตัวแปรเข้าและหนึ่งตัวแปรออกที่ไม่เป็นเชิงเส้นโดยทั่วไปต่อไปนี้

$$\begin{aligned} \frac{dx_1}{dt} &= f_1(x_1, x_2, \dots, x_n) + g_1(x_1, x_2, \dots, x_n)u \\ \frac{dx_2}{dt} &= f_2(x_1, x_2, \dots, x_n) + g_2(x_1, x_2, \dots, x_n)u \\ &\vdots \\ \frac{dx_n}{dt} &= f_n(x_1, x_2, \dots, x_n) + g_n(x_1, x_2, \dots, x_n)u \\ y &= h(x_1, x_2, \dots, x_n) \end{aligned} \tag{3.14}$$

ซึ่งเป็นระบบที่มีตัวแปรสแตทอยู่  $n$  ตัว ระบบในสมการที่ (3.14) นี้เมื่อเขียนใหม่จะมีลักษณะเหมือนกับในสมการที่ (3.1) และ (3.2) นั่นเอง

### 3.3.1 ระดับสัมพัทธ์ของระบบเชิงเส้น

ในกรณีของระบบเชิงเส้นโดยแทน  $f(x) = Ax$  ,  $g(x) = b$  และ  $h(x) = cx$  ในสมการที่ (3.1) และ (3.2) แล้วจะได้

$$\frac{dx}{dt} = Ax + bu \quad (3.15)$$

$$y = cx \quad (3.16)$$

เมื่อ  $A$  ,  $b$  และ  $c$  คือเมทริกซ์ขนาด  $n \times n$  ,  $n \times 1$  และ  $1 \times n$  ตามลำดับ ซึ่งเมื่อเขียนให้อยู่ในรูปของทรานส์เฟอร์ฟังก์ชันจะได้คือ

$$\frac{y(s)}{u(s)} = \frac{c \text{Adj}(sI - A) b}{\det(sI - A)} = c(sI - A)^{-1} b \quad (3.17)$$

ซึ่งเมื่อเขียนกระจายพจน์ในรูปอนุกรมแล้วจะได้

$$\frac{y(s)}{u(s)} = \frac{cb}{s} + \frac{cAb}{s^2} + \frac{cA^2b}{s^3} + \dots \quad (3.18)$$

ปริมาณ  $cb, cAb, cA^2b, \dots, cA^{k-1}b, \dots$  เรียกว่า พารามิเตอร์มาร์คอฟ (Markov parameter) ของระบบ จากสมการที่ (3.14) นั้นอันดับของตัวหาร  $\det(sI - A)$  จะมีค่าเป็น  $n$  เสมอ ในขณะที่อันดับของตัวเศษ  $c \text{Adj}(sI - A)b$  จะมีค่าได้ตั้งแต่ศูนย์ถึง  $n-1$  ซึ่งค่าระดับสัมพัทธ์ของระบบเชิงเส้นนี้ก็คือผลต่างของอันดับของตัวหารกับอันดับของตัวเศษในทรานส์เฟอร์ฟังก์ชันของระบบนั่นเอง นอกจากนี้แล้วถ้าจะพิจารณาในแง่ของพารามิเตอร์มาร์คอฟแล้วจะได้ว่า

ระดับสัมพัทธ์ของระบบเชิงเส้นในสมการที่ (3.15) และ (3.16) ก็คือจำนวนเต็ม  $r$  ที่น้อยที่สุดที่ทำให้  $cA^{r-1}b \neq 0$

จากข้อความข้างบนนี้ระบบจะมีระดับสัมพัทธ์เป็นหนึ่งเมื่อ  $cb \neq 0$  , มีระดับสัมพัทธ์เป็นสองเมื่อ  $cb = 0$  และ  $cAb \neq 0$  , มีระดับสัมพัทธ์เป็นสามเมื่อ  $cb = cAb = 0$  และ  $cA^2b \neq 0$

เหล่านี้เป็นต้น นอกจากนี้ถ้าพิจารณาระดับสัมพัทธ์จากผลต่างของอันดับของตัวหารกับอันดับของตัวเศษในทรานส์เฟอร์ฟังก์ชันของระบบแล้วจะพบว่า  $1 \leq r \leq n$  เท่านั้น

ในกรณีที่จะพิจารณาถึงค่าระดับสัมพัทธ์ของระบบเชิงเส้นในอีกลักษณะหนึ่งนั้น สามารถแสดงให้เห็นในรูปอนุพันธ์ของตัวแปรออก (ตัวแปรควบคุม) โดยถ้าระบบในสมการที่ (3.15) และ (3.16) มีค่าระดับสัมพัทธ์เป็น  $r$  แล้วจะได้

$$\begin{aligned} \frac{dy}{dt} &= cAx \\ &\vdots \\ \frac{d^{r-1}y}{dt^{r-1}} &= cA^{r-1}x \\ \frac{d^r y}{dt^r} &= cA^r x + cA^{r-1}bu \end{aligned} \quad (3.19)$$

จากสมการที่ (3.19) จะได้ว่า  $r$  ก็คืออันดับที่น้อยที่สุดของอนุพันธ์ของตัวแปรออกหรือตัวแปรควบคุมที่แสดงให้เห็นถึงการมีค่าขึ้นอยู่กับตัวแปรเข้าหรือตัวแปรปรับอย่างเด่นชัด

จากข้อความข้างบนนี้ถ้าจะกล่าวให้ง่ายขึ้นก็คือ ค่าของระดับสัมพัทธ์ของระบบเชิงเส้นก็คืออันดับของอนุพันธ์ของตัวแปรออกหรือตัวแปรควบคุมที่ทำให้ปรากฏพจน์ของตัวเข้าหรือตัวแปรปรับขึ้นมานั่นเอง

### ตัวอย่างที่ 3.1 แสดงการหาค่าระดับสัมพัทธ์ของระบบเชิงเส้น

ระบบเชิงเส้นหนึ่งสามารถเขียนแทนได้ด้วย

$$\begin{aligned} \dot{x}_1 &= x_2 + u \\ \dot{x}_2 &= 2x_1 - x_2 \end{aligned} \quad (3.20)$$

โดยที่  $x_1$  และ  $x_2$  เป็นตัวแปรสเตทของระบบ

$u$  เป็นตัวแปรปรับของระบบ

เมื่อเทียบกับระบบในสมการที่ (3.15) จะได้

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 2 & -1 \end{bmatrix} \quad \text{และ} \quad b = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

กรณีแรก ให้ตัวแปรควบคุม  $y = x_1$  ดังนั้นจะได้  $c = [1 \ 0]$

พิจารณาระดับสัมพัทธ์จากผลต่างของอันดับของตัวหารกับอันดับของตัวเศษในทรานส์เฟอร์ฟังก์ชันตามสมการที่ (3.17) จะได้

$$c(sI - A)^{-1} b = \frac{s+1}{s^2 + s - 2} \quad (3.21)$$

พิจารณาระดับสัมพัทธ์จากพหามิเตอร์มาร์คอฟจะได้

$$c b = 1 \quad (3.22)$$

จากสมการที่ (3.21) และ(3.22) ทำให้สรุปได้ว่าระบบในสมการที่ (3.17) ที่มีตัวแปรควบคุมคือ  $x_1$  นั้นมีค่าระดับสัมพัทธ์เท่ากับหนึ่ง

กรณีที่สอง ให้ตัวแปรควบคุม  $y = x_2$  ดังนั้นจะได้  $c = [0 \ 1]$

พิจารณาระดับสัมพัทธ์จากผลต่างของอันดับของตัวหารกับอันดับของตัวเศษในทรานส์เฟอร์ฟังก์ชันตามสมการที่ (3.17) จะได้

$$c(sI - A)^{-1} b = \frac{2}{s^2 + s - 2} \quad (3.23)$$

พิจารณาระดับสัมพัทธ์จากพหามิเตอร์มาร์คอฟจะได้

$$c b = 0 \quad \text{และ} \quad c A b = 2 \quad (3.24)$$

จากสมการที่ (3.23) และ(3.24) ทำให้สรุปได้ว่าระบบในสมการที่ (3.20) ที่มีตัวแปรควบคุมคือ  $x_2$  นั้นมีค่าระดับสัมพัทธ์เท่ากับสอง



### 3.3.2 ระดับสัมพัทธ์ของระบบไม่เชิงเส้น

ระบบที่ไม่เป็นเชิงเส้นตามสมการที่ (3.1) และ (3.2)

$$\frac{dx}{dt} = f(x) + g(x)u \quad (3.1)$$

$$y = h(x) \quad (3.2)$$

เนื่องจาก  $f(x)$  และ  $g(x)$  มีลักษณะเป็นฟังก์ชันเวกเตอร์ดังนั้นการทำความเข้าใจเกี่ยวกับค่าระดับสัมพัทธ์ของระบบที่ไม่เป็นเชิงเส้นนี้จึงจำเป็นต้องอาศัยความรู้เกี่ยวกับพีชคณิตทางเรขาคณิตมาใช้ โดย Kravaris และ Kantor (1990) ได้แสดงให้เห็นถึงความสัมพันธ์ระหว่างไลแอลจิบรา (Lie Algebra) ในระบบไม่เชิงเส้น และ เมตริกซ์แอลจิบราในระบบเชิงเส้น โดยไลแอลจิบราที่ใช้ในที่นี้ก็คือไลเดอริวาทีฟ (Lie Derivative)

**ไลเดอริวาทีฟ** ตัวดำเนินการไลเดอริวาทีฟเป็นอนุพันธ์ย่อยอันดับหนึ่งเชิงเส้นที่นิยามไว้ดังนี้

$$L_f = \sum_{i=1}^n f_i(x) \frac{\partial}{\partial x_i} \quad (3.25)$$

โดยไลเดอริวาทีฟของฟังก์ชัน  $h(x)$  ซึ่งเป็นสเกลลาร์ที่เทียบกับเวกเตอร์  $f(x)$  จะเขียนได้คือ

$$L_f h(x) = \sum_{i=1}^n f_i(x) \frac{\partial h(x)}{\partial x_i} \quad (3.26)$$

นั่นคือ

$$L_f h(x_1, \dots, x_n) = \left( \frac{\partial h}{\partial x_1} \dots \frac{\partial h}{\partial x_n} \right) \begin{pmatrix} f_1(x_1, \dots, x_n) \\ \vdots \\ f_n(x_1, \dots, x_n) \end{pmatrix} \quad (3.27)$$

ซึ่งจะกล่าวได้ว่าไลเดอริวาทีฟในสมการที่ (3.26) และ (3.27) ก็คือการอนุพันธ์ไปตามทิศทางของฟังก์ชัน  $h(x)$  ในทิศทางของเวกเตอร์  $f(x)$  นั่นเอง

สมบัติบางประการของตัวดำเนินการไลเดอริวาทีฟ เมื่อ  $f(x)$  และ  $g(x)$  เป็นเวกเตอร์  $h(x)$  และ  $t(x)$  เป็นสเกลาร์ มีดังนี้

$$L_f(h+t) = L_f h + L_f t \quad (3.28)$$

$$L_f(ht) = h L_f t + t L_f h \quad (3.29)$$

$$L_{f+g} = L_f + L_g \quad (3.30)$$

$$L_{hf} = h L_f \quad (3.31)$$

นอกจากนี้แล้ว ตัวดำเนินการไลเดอริวาทีฟยังสามารถทำการประสมกันได้ระหว่างไลเดอริวาทีฟที่ต่างกันสองตัว เช่น  $L_g$  และ  $L_f$  ซึ่งจะทำให้ได้อนุพันธ์ย่อยเชิงเส้นอันดับที่สองดังนี้

$$L_g L_f = \sum_{j=1}^n \sum_{i=1}^n \left[ g_j(x) f_i(x) \frac{\partial^2}{\partial x_j \partial x_i} + g_j(x) \frac{\partial f_i}{\partial x_j}(x) \frac{\partial}{\partial x_i} \right] \quad (3.32)$$

ซึ่ง  $L_g L_f$  ของฟังก์ชัน  $h(x)$  ก็คือการอนุพันธ์ตามทิศทางของฟังก์ชัน  $h(x)$  ในทิศทางของเวกเตอร์  $f(x)$  จากนั้นทำต่อในทิศทางของเวกเตอร์  $g(x)$  จะได้

$$\begin{aligned} L_g L_f h(x) &= \sum_{j=1}^n g_j(x) \frac{\partial(L_f h)}{\partial x_j}(x) \\ &= \sum_{j=1}^n \sum_{i=1}^n \left[ g_j(x) f_i(x) \frac{\partial^2 h}{\partial x_j \partial x_i} + g_j(x) \frac{\partial f_i}{\partial x_j}(x) \frac{\partial h}{\partial x_i}(x) \right] \end{aligned} \quad (3.33)$$

ในขณะที่การประสมกันของตัวดำเนินการไลเดอริวาทีฟที่เทียบกับเวกเตอร์ที่เหมือนกันจะได้ดังนี้

$$\begin{aligned} L_f^2 &= L_f L_f \\ L_f^3 &= L_f L_f^2 \\ &\vdots \\ L_f^k &= L_f L_f^{k-1} \end{aligned} \quad (3.34)$$

เมื่อพิจารณาถึงระดับสัมพัทธ์ของระบบที่ไม่เป็นเชิงเส้นแล้ว จะได้ว่า

ระดับสัมพัทธ์ของระบบที่มีความไม่เป็นเชิงเส้นโดยทั่วไปตามสมการ (3.1) และ (3.2) นั้นก็คือจำนวนเต็ม  $r$  ที่น้อยที่สุดที่ทำให้  $L_g L_f^{r-1} h(x) \neq 0$

ตามข้อความข้างบน ระบบที่ไม่เชิงเส้นตามสมการที่ (3.1) และ (3.2) นั้นจะมีระดับสัมพัทธ์เป็นหนึ่งเมื่อ  $L_g h(x) \neq 0$ , มีระดับสัมพัทธ์เป็นสองเมื่อ  $L_g h(x) = 0$  แต่  $L_g L_f h(x) \neq 0$ , และมีระดับสัมพัทธ์เป็นสามเมื่อ  $L_g h(x) = 0$  และ  $L_g L_f h(x) = 0$  แต่  $L_g L_f^2 h(x) \neq 0$  เหล่านี้เป็นต้นส่วนในกรณีที่จะพิจารณาถึงค่าระดับสัมพัทธ์ของระบบไม่เชิงเส้นในอีกลักษณะหนึ่งนั้นสามารถแสดงให้เห็นในรูปอนุพันธ์ของตัวแปรออก (ตัวแปรควบคุม) เช่นเดียวกับในกรณีของระบบเชิงเส้น โดยถ้าระบบในสมการที่ (3.1) และ (3.2) มีค่าระดับสัมพัทธ์เป็น  $r$  แล้วจะได้

$$\begin{aligned} \frac{dy}{dt} &= L_f h(x) \\ \frac{d^2 y}{dt^2} &= L_f^2 h(x) \\ &\vdots \\ \frac{d^{r-1} y}{dt^{r-1}} &= L_f^{r-1} h(x) \\ \frac{d^r y}{dt^r} &= L_f^r h(x) + L_g L_f^{r-1} h(x)u \end{aligned} \quad (3.35)$$

จากสมการที่ (3.35) จะได้ว่า  $r$  ก็คืออันดับที่น้อยที่สุดของอนุพันธ์ของตัวแปรออกหรือตัวแปรควบคุมที่แสดงให้เห็นถึงการมีค่าขึ้นอยู่กับตัวแปรเข้าหรือตัวแปรปรับอย่างเด่นชัด

จากข้อความข้างบนนี้ถ้าจะกล่าวให้ง่ายขึ้นก็คือ ค่าของระดับสัมพัทธ์ของระบบที่ไม่เป็นเชิงเส้นก็คืออันดับของอนุพันธ์ของตัวแปรออกหรือตัวแปรควบคุมที่ทำให้ปรากฏพจน์ของตัวเข้าหรือตัวแปรปรับขึ้นมานั่นเอง และนอกจากนี้แล้วช่วงของค่าระดับสัมพัทธ์ในระบบที่ไม่เป็นเชิงเส้นนี้ก็มีลักษณะเช่นเดียวกับระบบเชิงเส้น นั่นคือ  $1 \leq r \leq n$  เมื่อ  $n$  คือจำนวนสเตทในระบบนั้น

### ตัวอย่างที่ 3.2 แสดงการหาค่าระดับสัมพัทธ์ของระบบไม่เชิงเส้น

ระบบไม่เชิงเส้นหนึ่งสามารถเขียนแทนได้ด้วย

$$\begin{aligned}\frac{dx_1}{dt} &= f_1(x_1, x_2) \\ \frac{dx_2}{dt} &= f_2(x_1, x_2) + g_2(x_1, x_2)u\end{aligned}\quad (3.36)$$

โดยที่  $x_1$  และ  $x_2$  เป็นตัวแปรสถานะของระบบ

$u$  เป็นตัวแปรปรับของระบบ

ซึ่ง  $f_1, f_2$  และ  $g_2$  ต่างก็มีค่าไม่เท่ากับศูนย์

กรณีแรก ให้ตัวแปรควบคุม  $y = x_2$  ดังนั้นจะได้  $h(x) = x_2$

$$\begin{aligned}\text{ได้} \quad L_g h(x) &= \begin{bmatrix} \frac{\partial h(x)}{\partial x_1} & \frac{\partial h(x)}{\partial x_2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ g_2 \end{bmatrix} \\ &= g_2\end{aligned}\quad (3.37)$$

จากสมการที่ (3.37) ทำให้สรุปได้ว่าระบบในสมการที่ (3.36) ที่มีตัวแปรควบคุมคือ  $x_2$  นั้นมีค่าระดับสัมพัทธ์เท่ากับหนึ่ง

กรณีที่สอง ให้ตัวแปรควบคุม  $y = x_1$  ดังนั้นจะได้  $h(x) = x_1$

$$\begin{aligned}\text{ได้} \quad L_g h(x) &= \begin{bmatrix} \frac{\partial h(x)}{\partial x_1} & \frac{\partial h(x)}{\partial x_2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ g_2 \end{bmatrix} \\ &= 0\end{aligned}\quad (3.38)$$

$$\begin{aligned}L_f h(x) &= \begin{bmatrix} \frac{\partial h(x)}{\partial x_1} & \frac{\partial h(x)}{\partial x_2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} f_1 \\ f_2 \end{bmatrix} \\ &= f_1\end{aligned}\quad (3.39)$$

และ

$$\begin{aligned}L_g L_f h(x) &= \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \frac{\partial f_1}{\partial x_2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ g_2 \end{bmatrix} \\ &= g_2 \frac{\partial f_1}{\partial x_2}\end{aligned}\quad (3.40)$$

จากสมการที่ (3.38), (3.39) และ (3.40) ทำให้สรุปได้ว่าระบบในสมการที่ (3.36) ที่มีตัวแปรควบคุมคือ  $x_1$  นั้นมีค่าระดับสัมพัทธ์เท่ากับสอง

### 3.4 การประยุกต์ใช้ตัวควบคุมแบบจีเอ็มซีกับระบบที่มีระดับสัมพัทธ์มากกว่าหนึ่ง

ระบบที่มีระดับสัมพัทธ์มากกว่าหนึ่งคือระบบที่สมการอนุพันธ์อันดับหนึ่งของตัวแปรควบคุมไม่ปรากฏพจน์ของตัวแปรปรับอยู่ ดังนั้นการนำตัวควบคุมแบบจีเอ็มซีซึ่งใช้ได้เฉพาะกับระบบที่มีระดับสัมพัทธ์เท่ากับหนึ่งนั้นมาใช้ควบคุมระบบดังกล่าวจึงไม่สามารถทำได้ อย่างไรก็ตามเพื่อเป็นการเพิ่มขอบเขตการใช้งานของตัวควบคุมแบบจีเอ็มซีให้สามารถใช้กับระบบที่มีระดับสัมพัทธ์มากกว่าหนึ่งได้ด้วย ในงานวิจัยนี้ใช้เทคนิคในการควบคุมตัวแปรสเตตซึ่งมีผลต่อการเปลี่ยนแปลงค่าตัวแปรควบคุม (ตัวแปรควบคุมภายใน) เพื่อใช้กับการควบคุมแบบจีเอ็มซี พิจารณาระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์เป็นสองตามตัวอย่างข้างล่าง

ตัวอย่างที่ 3.3 ตัวอย่างการใช้จีเอ็มซีควบคุมระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์สอง

$$\begin{aligned}\frac{dx_1}{dt} &= f_1(x_1, x_2) \\ \frac{dx_2}{dt} &= f_2(x_1, x_2) + g_2(x_1, x_2)u \\ y &= x_1\end{aligned}\tag{3.41}$$

โดยที่  $x_1$  และ  $x_2$  แทนตัวแปรสเตตของระบบ

$u$  แทนตัวแปรเข้าหรือตัวแปรปรับของระบบ

$y$  แทนตัวแปรควบคุมของระบบ

จากตัวอย่างของระบบข้างต้นจะเห็นว่าไม่สามารถใช้หลักการของการควบคุมแบบจีเอ็มซีมาควบคุมได้เพราะสมการอนุพันธ์อันดับหนึ่งของตัวแปรควบคุมไม่ปรากฏพจน์ของตัวแปรปรับอยู่ อย่างไรก็ตามในกรณีของระบบที่มีระดับสัมพัทธ์มากกว่าหนึ่งนั้นย่อมจะต้องมีตัวแปรสเตตมากกว่าหนึ่งตัวด้วยกัน โดยตัวแปรสเตตเหล่านั้นจะมีผลกระทบซึ่งกันและกัน ยกตัวอย่างเช่น ถ้าค่าของตัวแปรหนึ่งสูงขึ้นอีกตัวก็จะมีค่าสูงตาม หรือถ้าค่าของตัวแปรหนึ่งสูงขึ้นจะทำให้ค่าของอีกตัวต่ำลง เมื่อเป็นดังนี้แล้วการที่จะปรับเปลี่ยนค่าตัวแปรสเตตหนึ่งก็อาจทำได้โดยการทำให้ค่าตัวแปรสเตตอีกตัวสูงขึ้นหรือต่ำลง ซึ่งลักษณะเช่นนี้เองจึงใช้วิธีควบคุมตัวแปรสเตตอื่นที่มีผลต่อการเปลี่ยนแปลงค่าของตัวแปรควบคุม

ซึ่งในที่นี้จะให้  $x_2 \rightarrow y'$  เมื่อ  $y'$  คือตัวแปรควบคุมภายใน

จากนั้นแทนค่าตัวแปรควบคุมภายในที่ปรากฏในสมการอนุพันธ์ของตัวแปรควบคุมด้วยค่าเป้าหมายของตัวแปรควบคุมภายใน  $y'^{sp}$  จะได้

$$\frac{dy}{dt} = f_1(x_1, y'^{sp}) = \left(\frac{dy}{dt}\right)^d \quad (3.42)$$

เมื่อ

$$\left(\frac{dy}{dt}\right)^d = k_{11}(y'^{sp} - y) + k_{12} \int (y'^{sp} - y) dt \quad (3.43)$$

ซึ่งจะแก้สมการหาค่าเป้าหมายของตัวแปรควบคุมภายในนี้ออกมาได้โดยที่ค่าเป้าหมายนี้ก็คือ ค่าเป้าหมายของ  $x_2$  นั่นเอง จะได้  $y'^{sp} \rightarrow x_2^{sp}$

จากนั้นทำการควบคุมตัวแปรควบคุมภายใน  $x_2$  นั่นคือ

$$\frac{dx_2}{dt} = f_2(x_1, x_2) + g_2(x_1, x_2)u = \left(\frac{dx_2}{dt}\right)^d \quad (3.44)$$

เมื่อ

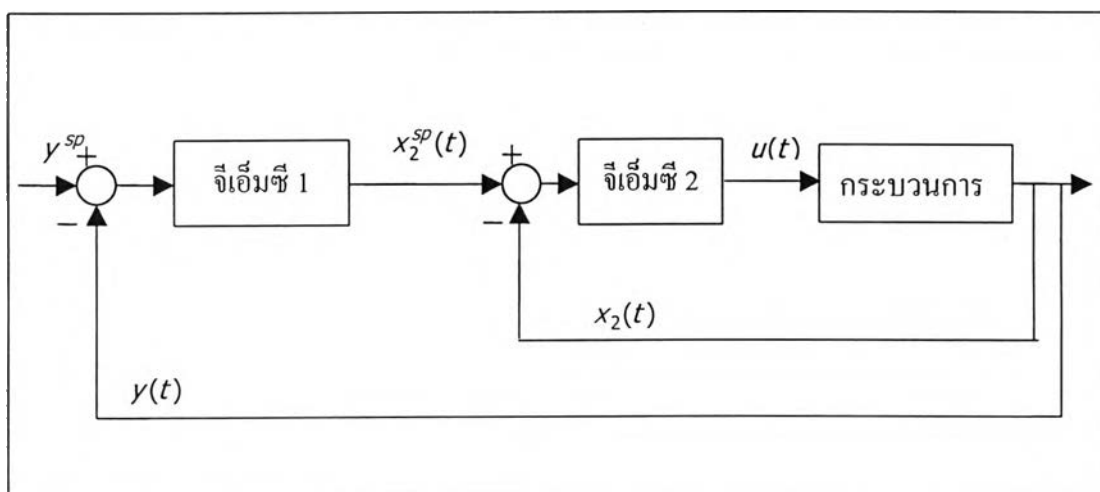
$$\left(\frac{dx_2}{dt}\right)^d = k_{21}(x_2^{sp} - x_2) + k_{22} \int (x_2^{sp} - x_2) dt \quad (3.45)$$

จะได้

$$u = \frac{\left(\frac{dx_2}{dt}\right)^d - f_2(x_1, x_2)}{g_2(x_1, x_2)} \quad (3.46)$$

ซึ่งจะแก้สมการหาค่าตัวแปรปรับที่เหมาะสมออกมาได้ ดังนั้นในกรณีที่ระบบที่ต้องการควบคุมมีค่าระดับสัมพัทธ์มากกว่าหนึ่ง สิ่งที่ต้องพิจารณาก็คือ สมการอนุพันธ์อันดับหนึ่งของตัว

แปรควบคุมภายในนั้นมีระดับสัมพัทธ์เป็นหนึ่งเมื่อเทียบกับตัวแปรปรับหรือเปล่า ถ้าใช่ก็สามารถใช้หลักการของการควบคุมแบบจี้เอ็มซีมาคำนวณหาค่าตัวแปรปรับที่เหมาะสมนั้นได้โดยตรงเลย มิฉะนั้นแล้วก็ต้องหาตัวแปรควบคุมภายในอีกตัวมาทำหน้าที่เป็นตัวแปรควบคุมภายในให้กับตัวแปรควบคุมภายในตัวแรกอีกที ทำเช่นนี้ไปเรื่อยๆจนกว่าสมการอนุพันธ์อันดับหนึ่งของตัวแปรควบคุมภายในนั้นจะปรากฏจน์ของตัวแปรปรับขึ้น หรือจนกว่าตัวแปรควบคุมภายในนั้นจะมีระดับสัมพัทธ์เป็นหนึ่งเมื่อเทียบกับตัวแปรปรับ



รูปที่ 3.2 แผนรูปภาพสำหรับการใช้จี้เอ็มซีควบคุมระบบตามตัวอย่างที่ 3.3

จากตัวอย่างที่ผ่านมาพอจะสรุปการใช้จี้เอ็มซีกับระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์ต่างๆกันได้ดังนี้

### ระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์หนึ่ง

กำหนดให้  $y$  เป็นตัวแปรควบคุมของระบบ  
จำนวนตัวแปรสเตทในระบบเท่ากับหนึ่ง

จะได้ตัวอย่างระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์หนึ่งคือ

$$\dot{y} = f(y) + g(y)u \quad (3.47)$$

### ระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์สอง

กำหนดให้  $y$  เป็นตัวแปรควบคุมของระบบ  
 $y'$  เป็นตัวแปรควบคุมภายในของระบบ  
 จำนวนตัวแปรสเตทในระบบเท่ากับสอง

จะได้ตัวอย่างระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์สองคือ

$$\begin{aligned}\dot{y} &= f_1(y, y') \\ \dot{y}' &= f_2(y, y') + g(y, y')u\end{aligned}\tag{3.48}$$

### ระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์สาม

กำหนดให้  $y$  เป็นตัวแปรควบคุมของระบบ  
 $y'$  เป็นตัวแปรควบคุมภายในอันดับหนึ่งของระบบ  
 $y''$  เป็นตัวแปรควบคุมภายในอันดับสองของระบบ  
 จำนวนตัวแปรสเตทในระบบเท่ากับสาม

จะได้ตัวอย่างระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์สามคือ

$$\begin{aligned}\dot{y} &= f_1(y, y', y'') \\ \dot{y}' &= f_2(y, y', y'') \\ \dot{y}'' &= f_3(y, y', y'') + g(y, y', y'')u\end{aligned}\tag{3.49}$$



### ระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์ $n$

กำหนดให้  $y$  เป็นตัวแปรควบคุมของระบบ

$y'$  เป็นตัวแปรควบคุมภายในอันดับหนึ่งของระบบ

$y''$  เป็นตัวแปรควบคุมภายในอันดับสองของระบบ

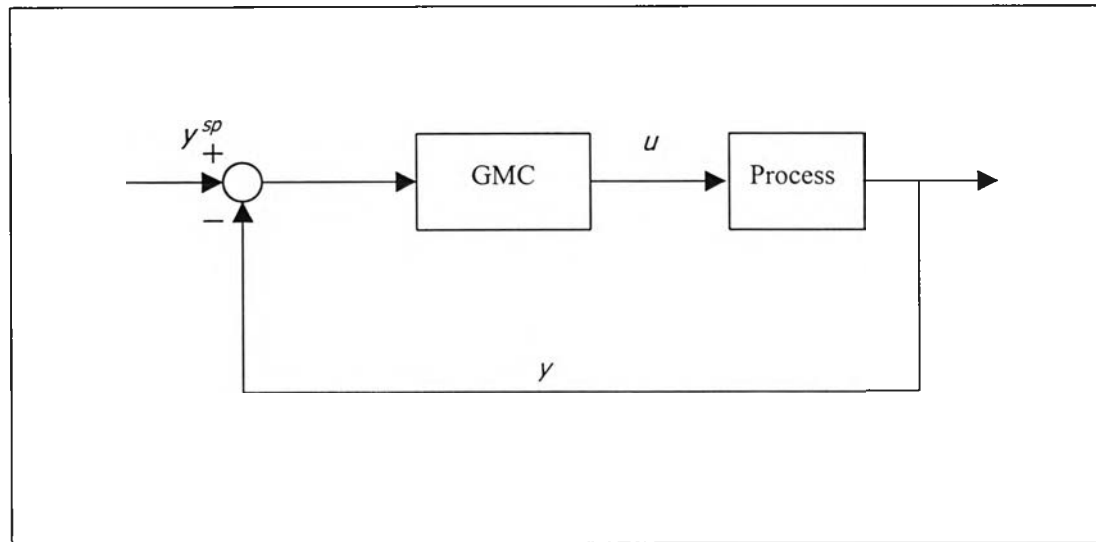
$\vdots$

$y^{n-1}$  เป็นตัวแปรควบคุมภายในอันดับ  $n-1$  ของระบบ

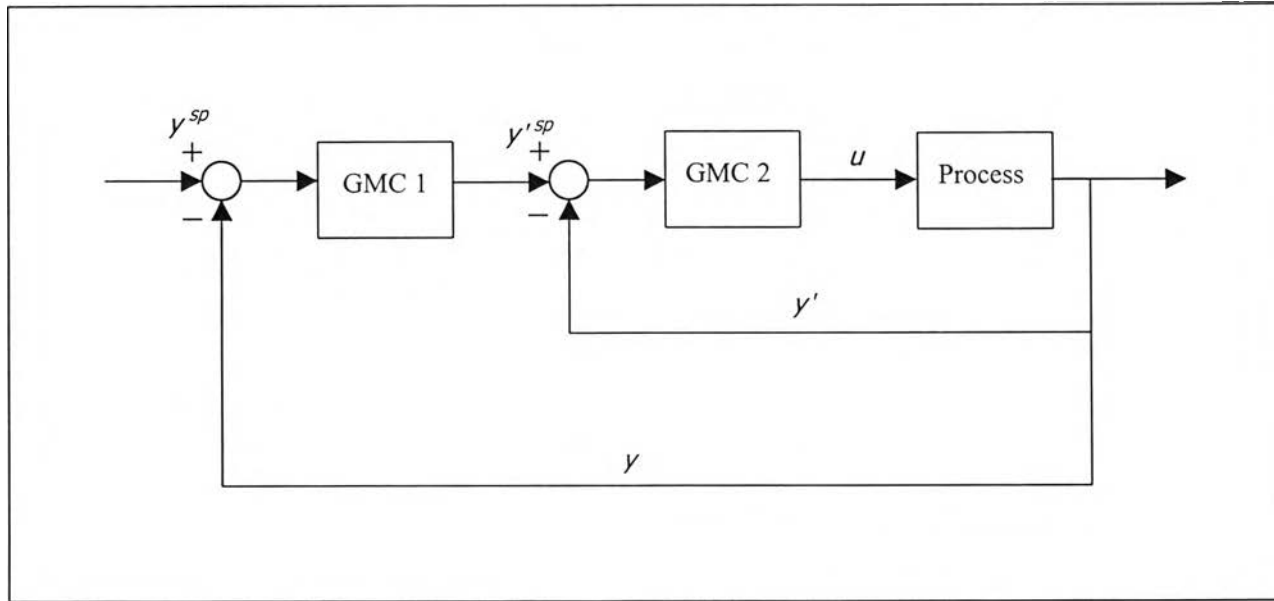
จำนวนตัวแปรสเตทในระบบเท่ากับ  $n$

จะได้ตัวอย่างระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์  $n$  คือ

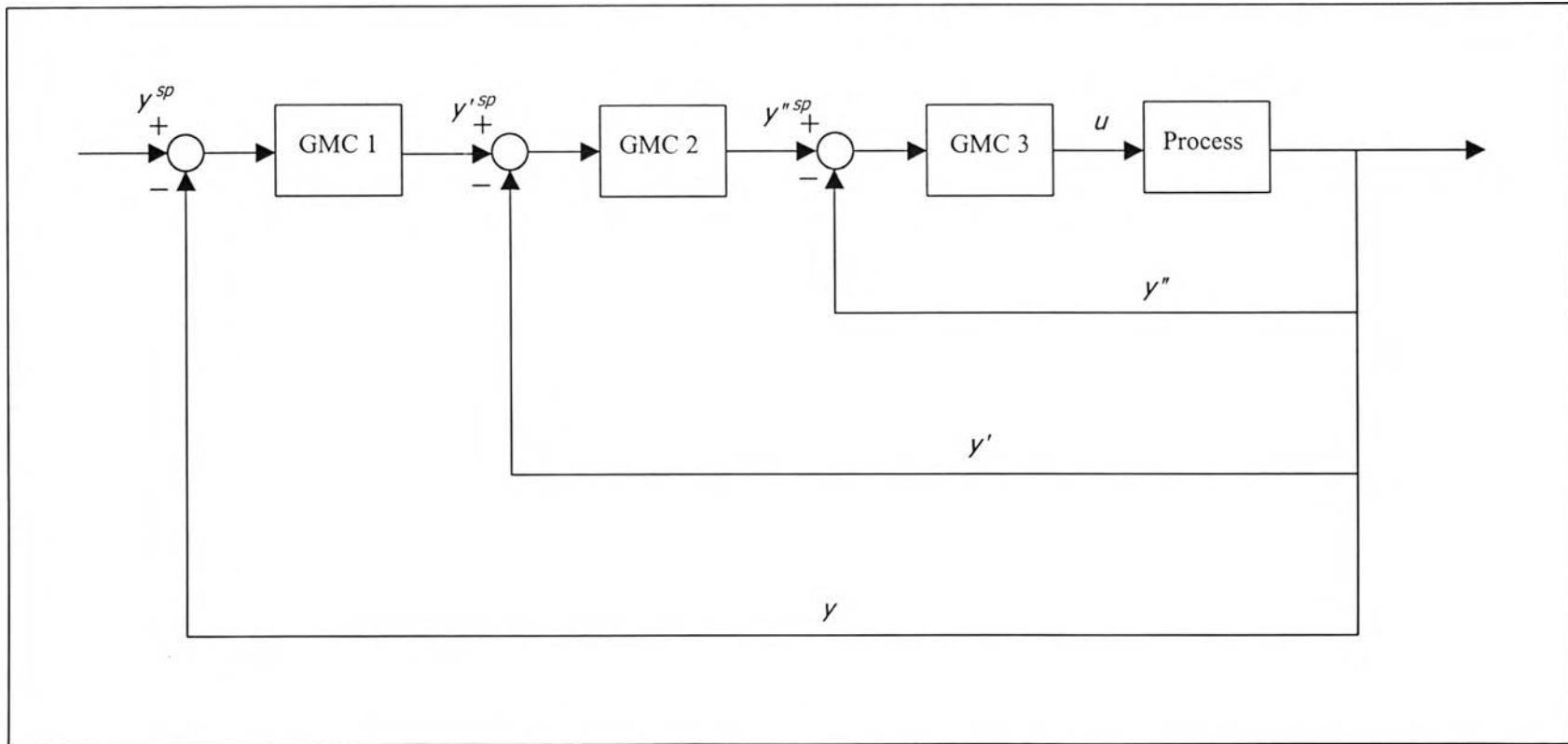
$$\begin{aligned}
 \dot{y} &= f_1(y, y', y'', \dots, y^{n-1}) \\
 \dot{y}' &= f_2(y, y', y'', \dots, y^{n-1}) \\
 \dot{y}'' &= f_3(y, y', y'', \dots, y^{n-1}) \\
 &\vdots \\
 \dot{y}^{n-1} &= f_n(y, y', y'', \dots, y^{n-1}) + g(y, y', y'', \dots, y^{n-1})u
 \end{aligned} \tag{3.50}$$



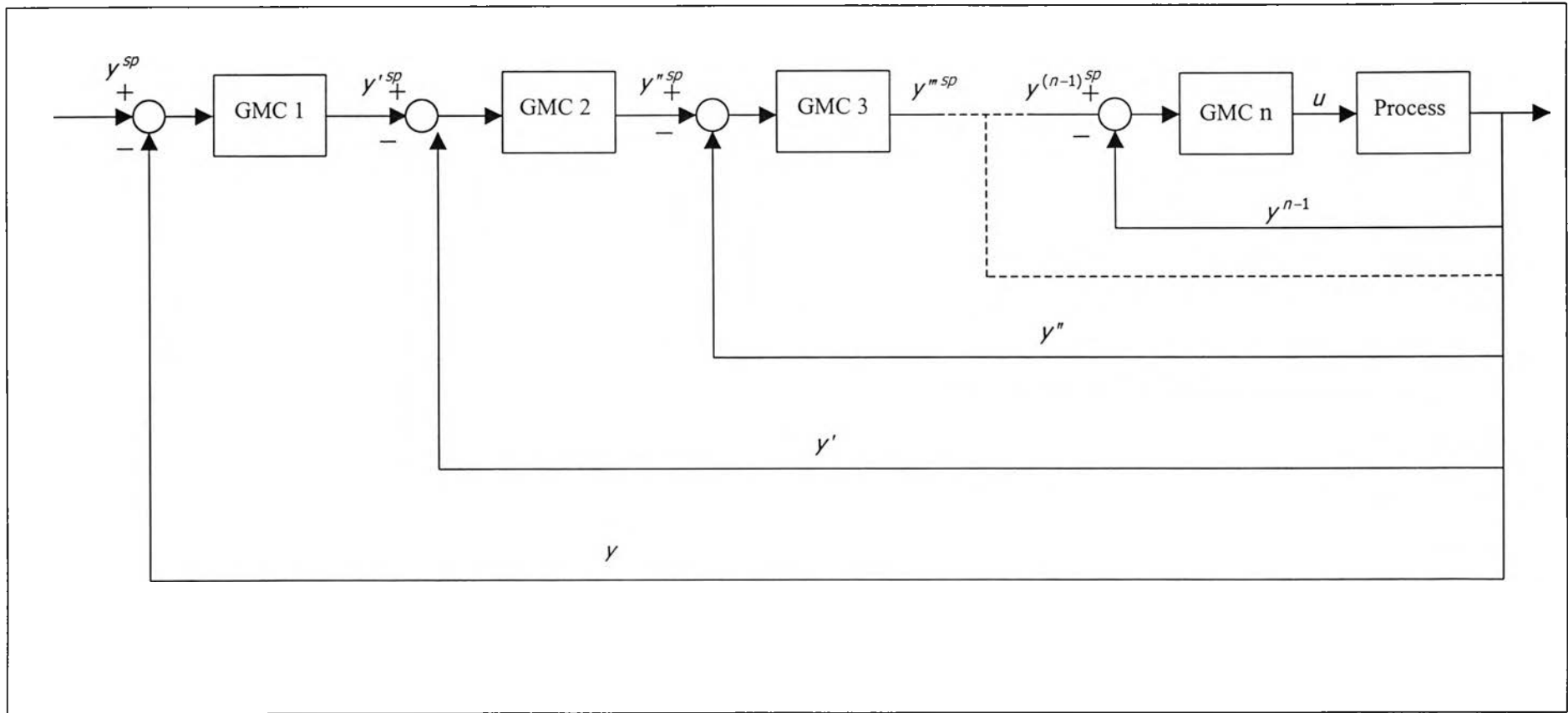
รูปที่ 3.3 การใช้จีเอ็มซีกับระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์หนึ่ง



รูปที่ 3.4 การใช้จีเอ็มซีกับระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์สอง



รูปที่ 3.5 การใช้เอ็มซีกับระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์สาม



รูปที่ 3.6 การใช้จีเอ็มซีกับระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์  $n$

### 3.5 การควบคุมแบบโกลบอลลิเนียไรซิง(Globally Linearizing Control)

การควบคุมแบบโกลบอลลิเนียไรซิงหรือการควบคุมแบบจีแอลซีนี้ถูกนำเสนอโดย Kravaris และ Chung (1987) เป็นเทคนิคการควบคุมแบบไม่เชิงเส้นที่อาศัยการทรานสฟอร์มระบบไม่เชิงเส้นให้มีความสัมพันธ์ระหว่างตัวแปรปรับและตัวแปรควบคุมในรูปที่ง่ายขึ้นซึ่งจะทำให้สามารถคำนวณค่าการควบคุมได้ง่าย ซึ่งลักษณะโครงสร้างการควบคุมของจีแอลซีมีดังนี้

$$u = \frac{v - \sum_{k=0}^{r-1} \beta_k L_f^k h(x)}{\beta_r L_g L_f^{r-1} h(x)} \quad (3.51)$$

เมื่อ  $r$  คือค่าระดับสัมพัทธ์ของระบบที่ทำการควบคุม

$\beta_k$  คือค่าพารามิเตอร์ในการปรับจูนตัวควบคุม โดย  $k$  มีค่าตั้งแต่ 0 ถึง  $r$

$v$  คือตัวแปรเข้าจากภายนอก

โดยที่

$$v = v_0 + k_c \left[ (y^{sp} - y) + \frac{1}{\tau_I} \int_0^t (y^{sp} - y) dt \right] \quad (3.52)$$

มี  $k_c$  และ  $\tau_I$  เป็นพารามิเตอร์ในการปรับจูนตัวควบคุม

โดยหลักการที่ทำให้ตัวแปรเข้าและตัวแปรออกหรือตัวแปรปรับและตัวแปรควบคุมนั้นมีความสัมพันธ์กันในรูปแบบเชิงเส้นนี้จึงทำให้ตัวควบคุมจีแอลซีสามารถประยุกต์ใช้กับระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์ต่างๆ ได้อย่างไม่เจาะจง นอกจากนี้ในกรณีที่ระบบที่ต้องการควบคุมมีค่าระดับสัมพัทธ์เป็นหนึ่งในสมการที่ (3.1), (3.2) และ (3.51) จะได้

$$u = \frac{v - \beta_1 L_f h(x) - \beta_0 h(x)}{\beta_1 L_g h(x)} \quad (3.53)$$

ซึ่งส่วนใหญ่แล้วจะได้  $\frac{\partial h(x)}{\partial x} = 1$  เมื่อแทนค่าดังกล่าวลงในสมการ (3.53) จะได้

$$u = \frac{v_0 + k_c \left[ (y^{sp} - y) + \frac{1}{\tau_I} \int_0^t (y^{sp} - y) dt \right] - \beta_1 f(x) - \beta_0 h(x)}{\beta_1 g(x)} \quad (3.54)$$

เมื่อนำสมการที่ (3.8) และ (3.54) มาเปรียบเทียบกับจะพบว่ามิลักษณะที่คล้ายคลึงกันมาก

โดยถ้าให้

$$v_0 = 0$$

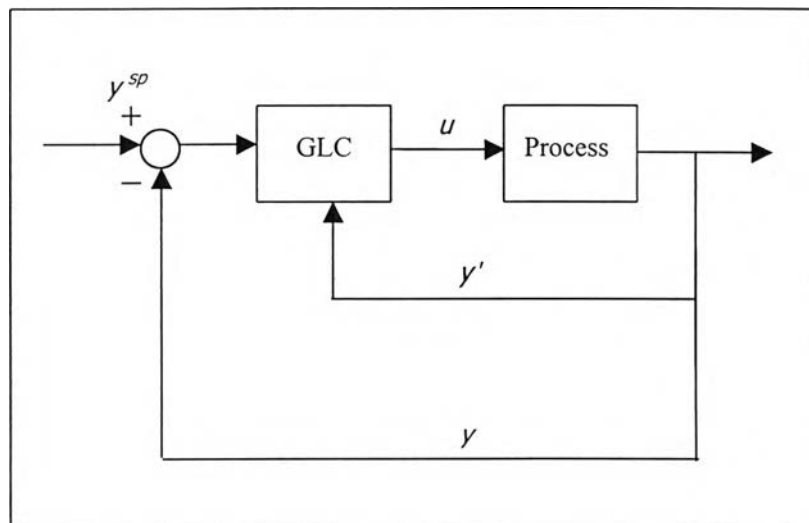
$$\beta_0 = 0$$

$$\frac{k_c}{\beta_1} = k_1$$

$$\tau_I = \frac{k_1}{k_2}$$

สมการที่ (3.54) ก็คือสมการที่ (3.8) นั่นเอง

พบว่าในกรณีนี้ระบบที่ต้องการควบคุมมีค่าระดับสัมพัทธ์เป็นหนึ่งแล้ว ลักษณะโครงสร้างในการควบคุมของตัวควบคุมแบบพีเอ็มซีจะเหมือนกับพีแอลซีนั่นเอง อย่างไรก็ตามเมื่อค่าระดับสัมพัทธ์มีค่ามากกว่าหนึ่งแล้ว จะมีผลให้ลักษณะโครงสร้างในการควบคุมของตัวควบคุมแบบพีเอ็มซีและพีแอลซีมีลักษณะที่แตกต่างกัน



รูปที่ 3.7 การใช้พีแอลซีกับระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์สอง

พิจารณาลักษณะโครงสร้างในการควบคุมระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์สองของตัวควบคุมแบบพีเอ็มซีและพีแอลซีตามรูปที่ 3.4 และ 3.7 ตามลำดับ จะเห็นได้ว่าพีเอ็มซีจะมีลูการควบคุมเพิ่มขึ้นเป็นสองลูฟ แต่พีแอลซีจะมีลูการควบคุมเพียงลูฟเดียว ซึ่งลักษณะดังกล่าวย่อมจะมีผลให้ลักษณะผลตอบสนองที่ได้จากการควบคุมของตัวควบคุมทั้งสองมีลักษณะที่แตกต่างกัน

ลักษณะผลตอบสนองที่ได้จากการใช้พีแอลซีควบคุมระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์สองคือ

$$v = \beta_2 \frac{d^2 y}{dt^2} + \beta_1 \frac{dy}{dt} + \beta_0 y \quad (3.55)$$

โดยที่ 
$$v = v_0 + k_c \left[ (y^{sp} - y) + \frac{1}{\tau_I} \int_0^t (y^{sp} - y) dt \right]$$

ทรานส์ฟอร์มสมการ (3.55) ให้อยู่ในรูปลาปลาซโคเมนได้

$$\frac{y(s)}{y^{sp}(s)} = \frac{k_c s + \frac{k_c}{\tau_I}}{\beta_2 s^3 + \beta_1 s^2 + (\beta_0 + k_c) s + \frac{k_c}{\tau_I}} \quad (3.56)$$

ในขณะที่ลักษณะผลตอบสนองที่ได้จากการใช้พีเอ็มซีควบคุมตัวแปรควบคุมภายในของระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์สองคือ

$$\frac{dy'}{dt} = k_{21}(y'^{sp} - y') + k_{22} \int (y'^{sp} - y') dt \quad (3.57)$$

ทรานส์ฟอร์มสมการ (3.57) ให้อยู่ในรูปลาปลาซโคเมนได้

$$y'(s) = \frac{k_{21}s + k_{22}}{s^2 + k_{21}s + k_{22}} \cdot y'^{sp}(s) \quad (3.58)$$

อย่างไรก็ตามค่าของ  $y'^{sp}(s)$  ในสมการที่ (3.58) นั้นมีลักษณะขึ้นกับอัตราการเปลี่ยนแปลงของตัวแปรควบคุม  $y$  จากสมการที่ (3.48) ถ้าแทน  $y'$  ด้วย  $y'^{sp}$  ในสมการอนุพันธ์อันดับหนึ่งของตัวแปรควบคุม จะได้ว่า



$$y'^{sp}(s) = F(s) \cdot y(s) \quad (3.59)$$

เมื่อ  $F(s)$  คือทรานส์เฟอร์ฟังก์ชันระหว่าง  $y'^{sp}(s)$  และ  $y(s)$

แทนสมการที่ (3.59) ลงในสมการที่ (3.58) ได้

$$y'(s) = \frac{k_{21}s + k_{22}}{s^2 + k_{21}s + k_{22}} \cdot F(s) \cdot y(s) \quad (3.60)$$

ลักษณะผลตอบสนองที่ได้จากการใช้จีเอ็มซีควบคุมตัวแปรควบคุมของระบบที่มีค่าระดับสัมพัทธ์สองคือ

$$\frac{dy}{dt} = k_{11}(y^{sp} - y) + k_{12} \int (y^{sp} - y) dt \quad (3.61)$$

ทรานส์ฟอร์มสมการ (3.61) ให้อยู่ในรูปลาปลาซโคเมนได้

$$y(s) = \frac{k_{11}s + k_{12}}{s^2 + k_{11}s + k_{12}} \cdot y^{sp}(s) \quad (3.62)$$

แทนสมการที่ (3.62) ลงในสมการที่ (3.60) จะได้

$$y'(s) = \frac{k_{21}s + k_{22}}{s^2 + k_{21}s + k_{22}} \cdot F(s) \cdot \frac{k_{11}s + k_{12}}{s^2 + k_{11}s + k_{12}} \cdot y^{sp}(s) \quad (3.63)$$

ความสัมพันธ์ที่ได้จากสมการที่ (3.63) เป็นความสัมพันธ์ระหว่าง  $y^{sp}(s)$  และ  $y'(s)$  ไม่ใช่ความสัมพันธ์ระหว่าง  $y^{sp}(s)$  และ  $y(s)$  ซึ่งจากสมการอนุพันธ์อันดับหนึ่งของตัวแปรควบคุมในสมการที่ (3.48) จะได้ว่า

$$y'(s) = F(s) \cdot y(s) \quad (3.64)$$

เมื่อ  $F(s)$  คือทรานส์เฟอร์ฟังก์ชันระหว่าง  $y'(s)$  และ  $y(s)$

แทนสมการที่ (3.64) ลงในสมการที่ (3.63) ได้

$$y(s) = \frac{k_{11}s + k_{12}}{s^2 + k_{11}s + k_{12}} \cdot \frac{k_{21}s + k_{22}}{s^2 + k_{21}s + k_{22}} \cdot y^{sp}(s) \quad (3.65)$$

หรือ

$$\frac{y(s)}{y^{sp}(s)} = \frac{k_{11}s + k_{12}}{s^2 + k_{11}s + k_{12}} \cdot \frac{k_{21}s + k_{22}}{s^2 + k_{21}s + k_{22}} \quad (3.66)$$

จากสมการที่ (3.56) และ (3.66) พบว่าลักษณะอัตราผลตอบแทนของตัวแปรควบคุมที่ได้จากตัวควบคุมแบบจีแอลซีและจีเอ็มซีมีลักษณะที่แตกต่างกัน โดยลักษณะผลตอบแทนที่ได้จากตัวควบคุมจีแอลซีแสดงถึงลักษณะของระบบอันดับสาม (Third-Order Systems) ที่มีซีโรส์ 1 ตัว ในขณะที่ลักษณะผลตอบแทนที่ได้จากตัวควบคุมจีเอ็มซีแสดงถึงลักษณะของระบบอันดับสี่ (Fourth-Order Systems) ที่มีซีโรส์ 2 ตัว ซึ่งลักษณะผลตอบแทนทั้งสองแบบนี้ไม่สามารถบอกได้ว่าแบบใดให้ผลการควบคุมที่ดีกว่า ดังนั้นในงานวิจัยนี้จึงใช้การจำลองผลการควบคุมโดยใช้ตัวควบคุมทั้งสองชนิดนี้กับระบบที่ใช้เป็นกรณีศึกษาเพื่อเปรียบเทียบสมรรถนะของตัวควบคุมแบบจีเอ็มซีและจีแอลซี

### 3.6 การเพิ่มความทนทานให้กับการควบคุมแบบจีเอ็มซี

การควบคุมแบบจีเอ็มซีเป็นการควบคุมที่อาศัยแบบจำลองของระบบในการควบคุม ดังนั้นความถูกต้องของแบบจำลองจึงเป็นสิ่งจำเป็น ในกรณีที่มีความคลาดเคลื่อนระหว่างแบบจำลองที่ใช้กับกระบวนการจริงจะทำให้สมรรถนะในการควบคุมลดลง ซึ่งถ้าพิจารณาถึงความเป็นจริงแล้วจะเห็นว่ามีความเป็นไปได้น้อยมากที่แบบจำลองที่ใช้จะสามารถแสดงถึงพฤติกรรมของระบบได้เหมือนจริงทุกประการ อีกทั้งตัวรบกวนที่เกิดขึ้นภายในระบบก็นับเป็นสาเหตุสำคัญที่ทำให้ไม่สามารถทราบถึงลักษณะที่แท้จริงของระบบได้ (ในกรณีที่ไม่มีกรวัดค่าตัวแปรรบกวน หรือไม่สามารถวัดค่าตัวแปรรบกวนนั้นได้) ดังนั้นจึงจำเป็นต้องให้ตัวควบคุมสามารถทำงานได้แม้ในสถานะที่มีความคลาดเคลื่อนของแบบจำลองนั้นด้วย

### 3.6.1 การควบคุมแบบโรบัสต์เจเนอริกโมเดล(Robust Generic Model Control)

การควบคุมแบบอาร์จีเอ็มซีโดย Lundberg และ Benzanson (1990) เป็นการเพิ่มความทนทานให้กับตัวควบคุมแบบจีเอ็มซี ทำให้สรรถนะในการควบคุมดีขึ้นในกรณีที่มีความผิดพลาดของแบบจำลอง โดยความคลาดเคลื่อนของแบบจำลองที่มีต่อกระบวนการจริงจะถูกชดเชยไว้ในขั้นตอนการกำหนดอัตราการเปลี่ยนแปลงตัวแปรควบคุมที่ต้องการตามสมการที่(3.4) โดยในอาร์จีเอ็มซีนี้จะให้ลักษณะการเปลี่ยนแปลงตัวแปรควบคุมที่ต้องการคือ

$$\left(\frac{dy}{dt}\right)^d = k_1(y^{sp} - y) + k_2 \int (y^{sp} - y) dt - (y_p^* - y_m^*) \quad (3.67)$$

โดยที่

$y_p^*$  คือ อัตราการเปลี่ยนแปลงของค่าตัวแปรควบคุมที่ได้จากกระบวนการจริง

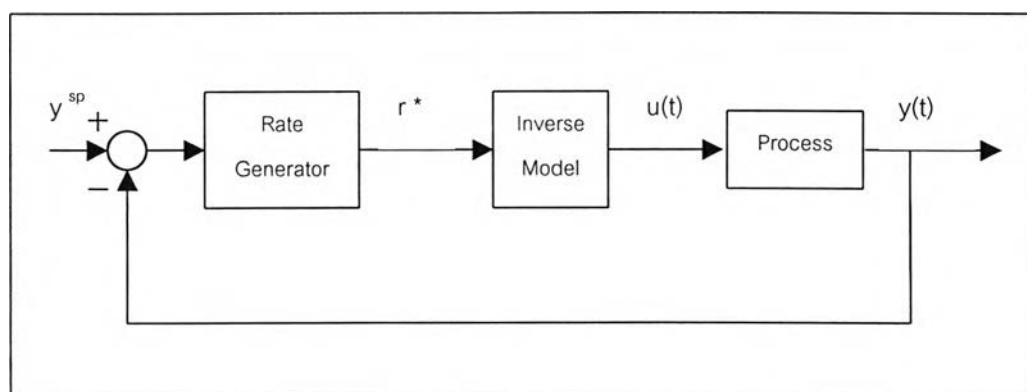
$y_m^*$  คือ อัตราการเปลี่ยนแปลงของค่าตัวแปรควบคุมที่ได้จากแบบจำลอง

ถ้าให้อัตราการเปลี่ยนแปลงตัวแปรควบคุมที่ต้องการแทนด้วย  $r^*$

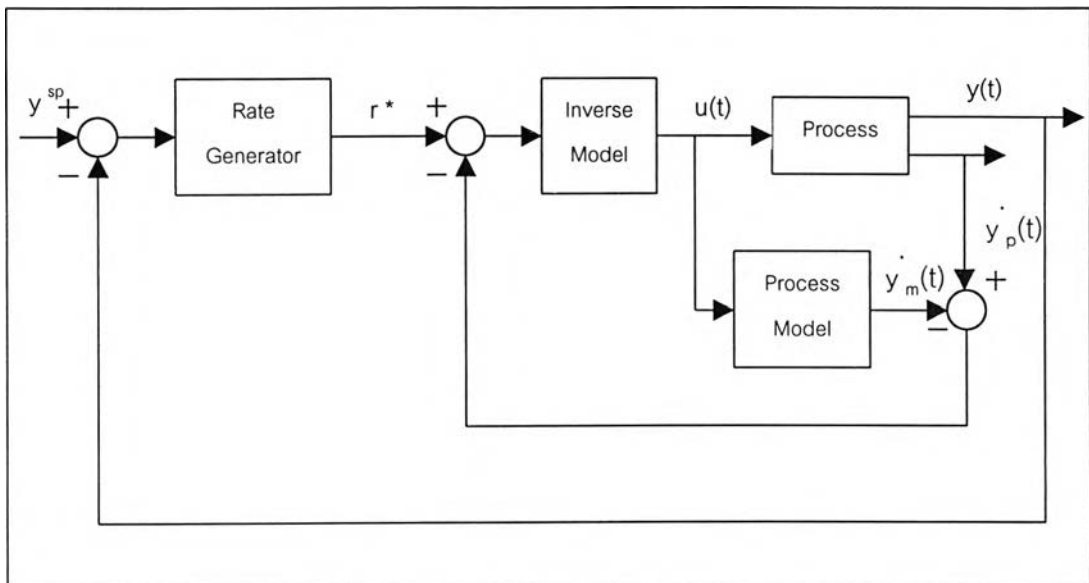
สมการที่ (3.67) จะเขียนรูปใหม่ได้คือ

$$\left(\frac{dy}{dt}\right)^d = r^* - (y_p^* - y_m^*) \quad (3.68)$$

โดยความแตกต่างทางโครงสร้างระหว่างการควบคุมแบบจีเอ็มซีและอาร์จีเอ็มซีพิจารณาได้จากรูปที่ 3.8 และ 3.9



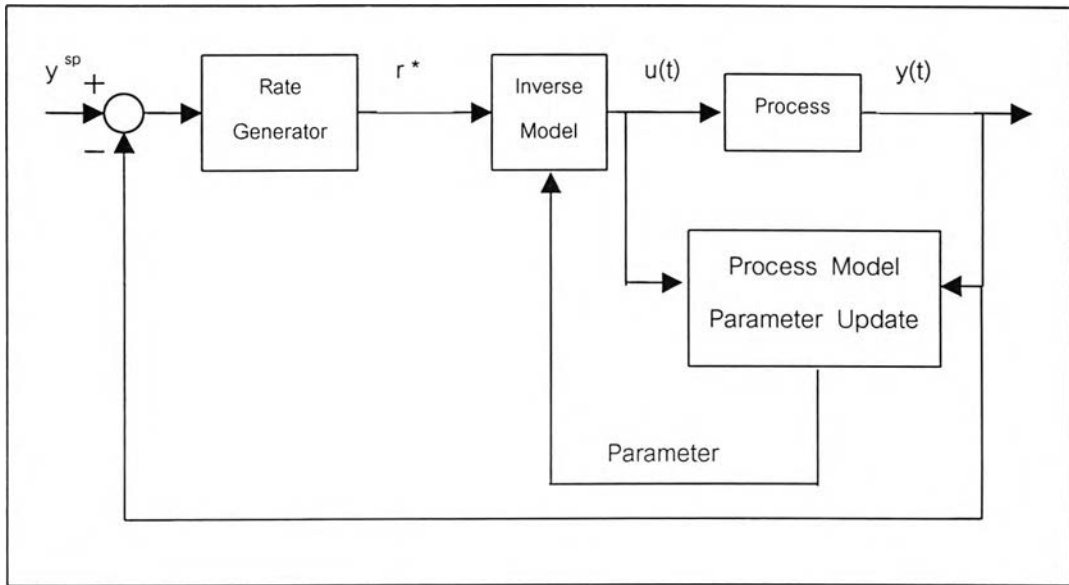
รูปที่ 3.8 รูปแสดงโครงสร้างการควบคุมแบบจีเอ็มซี



รูปที่ 3.9 รูปแสดงโครงสร้างการควบคุมแบบอาร์จีเอ็มซี

### 3.6.2 การควบคุมแบบจีเอ็มซีที่มีการปรับตัวของค่าพารามิเตอร์ (Adaptive Generic Model Control)

การควบคุมแบบจีเอ็มซีที่มีการปรับค่าของพารามิเตอร์ในแบบจำลองที่ใช้ในการควบคุม หรือที่เรียกว่าเอจีเอ็มซี เป็นการควบคุมที่มีการนำเอาตัวประมาณค่าเข้ามาช่วยประมาณค่าสเตท หรือพารามิเตอร์ที่ไม่ทราบค่าหรือไม่ทราบค่าที่แท้จริง ค่าเอาต์พุตของกระบวนการที่วัดค่าได้จะ นำมาใช้ในการประมาณค่าสเตทหรือพารามิเตอร์โดยใช้ตัวประมาณค่า อย่างเช่น ตัวกรองคาลมาน ซึ่งค่าสเตทและพารามิเตอร์ที่ได้จากการประมาณจะส่งเข้าไปใช้ยังส่วนของแบบจำลองในตัวควบคุมเพื่อทำการคำนวณค่าตัวแปรปรับต่อไป ดังนั้นตัวประมาณค่าจะมีบทบาทอย่างมากต่อประสิทธิภาพของตัวควบคุมแบบจีเอ็มซี ถ้าตัวประมาณค่าให้ผลการประมาณที่ดี ตัวควบคุมแบบจีเอ็มซีก็จะสามารถคำนวณค่าตัวแปรปรับได้อย่างเหมาะสม ทำให้สามารถควบคุมให้ค่าตัวแปรควบคุมเข้าสู่ค่าที่ต้องการได้ อย่างไรก็ตามในการประยุกต์ใช้เทคนิคการประมาณค่าสเตทและพารามิเตอร์ นั้น จะใช้ได้กับระบบที่ซึ่งตัวแปรออกหรือเอาต์พุตสามารถวัดได้และเชื่อถือได้เท่านั้น และนอกจากนี้เอาต์พุตที่สามารถวัดค่าได้จะต้องเป็นเอาต์พุตที่ทำให้ระบบที่สนใจสามารถสังเกตได้ด้วย



รูปที่ 3.10 รูปแสดงโครงสร้างการควบคุมแบบจีเอ็มซีที่มีการปรับค่าพารามิเตอร์

สิ่งที่ต้องการในการใช้เทคนิคการประมาณค่าสเททและพารามิเตอร์

- ความสัมพันธ์ระหว่างตัวแปรที่สามารถวัดค่าได้และไม่สามารถวัดค่าได้ อาทิเช่น จากแบบจำลองของกระบวนการ
- การวัดค่าของตัวแปรที่สามารถวัดได้

### 3.7 การใช้ตัวกรองคาลมานเป็นตัวประมาณค่าพารามิเตอร์

ตัวกรองคาลมานเป็นเทคนิคในการประมาณค่าที่ถูกพัฒนาขึ้นมาจากวิธีกำลังสองน้อยที่สุดในรูปแบบของสเตทสเปซ ด้วยข้อดีที่สำคัญคือแบบจำลองของตัวแปรที่ต้องการทราบค่าจะถูกนำมาใช้ในการคำนวณด้วย และขั้นตอนการคำนวณเป็นแบบวิธีเรียกซ้ำจึงทำให้ประหยัดหน่วยความจำและเวลาในการคำนวณ

### 3.7.1 ตัวกรองกาลมาน

ปัญหาโดยทั่วไปที่เกี่ยวข้องกับตัวกรองกาลมานนั้นจะเป็นการประมาณค่าสเทตและพารามิเตอร์ของระบบ โดยสมการแบบจำลองในรูปแบบเชิงเส้นของระบบสามารถเขียนได้ดังนี้

$$x_{k+1} = A_k x_k + B_k u_k + w_k \quad (3.69)$$

และสมการค่าการวัดคือ

$$y_k = C_k x_k + v_k \quad (3.70)$$

เมื่อ

$x_k$  คือ ค่าของสเทต ณ เวลา  $k$  ซึ่งกำหนดให้มีจำนวนเท่ากับ  $n$

$u_k$  คือ ค่าตัวแปรปรับ ณ เวลา  $k$  ซึ่งกำหนดให้มีจำนวนเท่ากับ  $r$

$y_k$  คือ ค่าการวัด ณ เวลา  $k$  ซึ่งกำหนดให้มีจำนวนเท่ากับ  $m$

$A_k$  คือ เมตริกซ์ความสัมพันธ์ระหว่างค่าสเทต ณ เวลา  $k$  กับสเทต ณ เวลา  $k+1$  มีมิติ  $n \times n$

$B_k$  คือ เมตริกซ์ความสัมพันธ์ระหว่างค่าตัวแปรปรับและค่าสเทตมีมิติ  $n \times r$

$C_k$  คือ เมตริกซ์ความสัมพันธ์ระหว่างค่าการวัดและค่าสเทตมีมิติ  $m \times n$

โดยที่  $w_k$  และ  $v_k$  เป็นตัวแปรสุ่มสัญญาณรบกวนของระบบและค่าการวัด โดยสมมติให้ทั้ง  $w_k$  และ  $v_k$  เป็นอิสระซึ่งกันและกันและมีการกระจายแบบปกติซึ่งคือ

$$P r o b(w_k) \approx N(0, Q) \quad (3.71)$$

$$P r o b(v_k) \approx N(0, R) \quad (3.72)$$

เมื่อ  $E(w_k \cdot w_k^T) = Q_k$  คือความแปรปรวนหรือความไม่แน่นอนของแบบจำลอง  
 $E(v_k \cdot v_k^T) = R_k$  คือความแปรปรวนหรือความไม่แน่นอนของการวัด

ถ้ากำหนดให้  $x_{k+1|k}$  เป็นค่าประมาณของ  $x$  ณ เวลา  $k+1$  ที่ได้จากการคำนวณโดยอาศัยค่าของข้อมูลในอดีต ณ เวลา  $k$  และกำหนดให้  $x_{k+1|k+1}$  เป็นค่าประมาณ ณ เวลา  $k+1$  ที่ได้จาก

การคำนวณโดยอาศัยค่าของข้อมูลของ  $\hat{x}_{k+1|k}$  และค่าการวัด  $y_{k+1}$  จะสามารถนิยามความคลาดเคลื่อนของค่าประมาณได้ดังนี้

$$e_{k+1|k} = x_{k+1} - \hat{x}_{k+1|k} \quad (3.73)$$

และ

$$e_{k+1|k+1} = x_{k+1} - \hat{x}_{k+1|k+1} \quad (3.74)$$

จะได้เมตริกซ์ความแปรปรวนของความคลาดเคลื่อนดังนี้

$$P_{k+1|k} = E[e_{k+1|k} \cdot e_{k+1|k}^T] \quad (3.75)$$

และ

$$P_{k+1|k+1} = E[e_{k+1|k+1} \cdot e_{k+1|k+1}^T] \quad (3.76)$$

ค่าของ  $\hat{x}_{k+1|k}$  จะได้จากการคำนวณโดยอาศัยสมการแบบจำลองดังนี้

$$\hat{x}_{k+1|k} = A_k \hat{x}_{k|k} + B_k u_k \quad (3.77)$$

ค่าของ  $\hat{x}_{k+1|k+1}$  จะได้จากการคำนวณโดยการรวมพจน์ของ  $\hat{x}_{k+1|k}$  กับค่าถ่วงน้ำหนักคูณกับผลต่างระหว่างค่าที่ได้จากการวัดจริงและค่าการวัดที่ได้จากการทำนาย ซึ่งเขียนได้ดังสมการต่อไปนี้

$$\hat{x}_{k+1|k+1} = \hat{x}_{k+1|k} + K_{k+1}(y_{k+1} - C_{k+1}\hat{x}_{k+1|k}) \quad (3.78)$$

พจน์ของผลต่างระหว่างค่าที่ได้จากการวัดจริงและค่าการวัดที่ได้จากการทำนายนี้จะเป็นส่วนที่ใช้ในการปรับความถูกต้องให้กับค่า  $\hat{x}_{k+1|k}$  ที่ได้จากแบบจำลอง ซึ่งจะเรียกว่า “Residual”

เมตริกซ์  $K_{k+1}$  ซึ่งมีมิติ  $n \times m$  ในสมการ (3.78) จะเรียกว่า “เมตริกซ์เกนคาลมาน (Kalman gain matrix)”

จากการแทนสมการที่ (3.78) ลงในสมการที่ (3.76) จะได้

$$P_{k+1|k+1} = E\{[(x_{k+1} - \hat{x}_{k+1|k}) - K_{k+1}(C_{k+1}x_{k+1} + v_{k+1} - C_{k+1}\hat{x}_{k+1|k})] [(x_{k+1} - \hat{x}_{k+1|k}) - K_{k+1}(C_{k+1}x_{k+1} + v_{k+1} - C_{k+1}\hat{x}_{k+1|k})]^T\} \quad (3.79)$$

ทำการแทน  $x_{k+1} - \hat{x}_{k+1|k}$  ด้วย  $e_{k+1|k}$  จะได้

$$P_{k+1|k+1} = E\{[(e_{k+1|k} - K_{k+1}(C_{k+1}e_{k+1|k} + v_{k+1})) \cdot (e_{k+1|k} - K_{k+1}(C_{k+1}e_{k+1|k} + v_{k+1}))]^T\} \quad (3.80)$$

เมื่อทำการกระจายพจน์ของสมการ (3.80) และกำหนดให้  $e_{k+1|k}$  ไม่มีความสัมพันธ์ (uncorrelated) กับ  $v_{k+1}$  จะได้

$$P_{k+1|k+1} = (I - K_{k+1}C_{k+1})P_{k+1|k}(I - K_{k+1}C_{k+1})^T + K_{k+1}R_{k+1}K_{k+1}^T \quad (3.81)$$

จากสมการที่ (3.81) พบว่าค่าความคลาดเคลื่อนในการประมาณมีค่าขึ้นอยู่กับค่าเมตริกซ์ เกนคาลมาน ดังนั้นค่าของเมตริกซ์เกนคาลมานที่เลือกมาควรจะทำให้ได้ค่าความคลาดเคลื่อนในการประมาณที่น้อยที่สุด นั่นก็คือทำให้สมการที่ (3.81) มีค่าน้อยที่สุดนั่นเอง โดยค่าของเมตริกซ์ เกนคาลมานที่จะทำให้ได้ค่าความคลาดเคลื่อนในการประมาณน้อยที่สุดสามารถคำนวณได้จากสมการต่อไปนี้

$$K_{k+1} = P_{k+1|k}C_{k+1}^T(C_{k+1}P_{k+1|k}C_{k+1}^T + R_{k+1})^{-1} \quad (3.82)$$

ในส่วนของการพิสูจน์ว่าค่าเมตริกซ์เกนคาลมานที่ได้มาสามารถทำให้ได้ค่าความคลาดเคลื่อนในการประมาณน้อยที่สุดนั้นมีการกล่าวไว้โดย วิกฤษ (2543)

จากสมการที่ (3.75) ค่าของ  $e_{k+1|k}$  สามารถหาได้ดังนี้

$$\begin{aligned} e_{k+1|k} &= x_{k+1} - \hat{x}_{k+1|k} \\ &= (A_k x_k + B_k u_k + w_k) - (A_k \hat{x}_k + B_k u_k) \\ &= A_k(x_k - \hat{x}_k) + w_k \\ &= A_k e_{k|k} + w_k \end{aligned} \quad (3.83)$$

แทนค่าจากสมการที่ (3.83) ลงในสมการที่ (3.75) ได้

$$P_{k+1|k} = E[(A_k e_{k|k} + w_k) \cdot (A_k e_{k|k} + w_k)^T] \quad (3.84)$$



เมื่อทำการกระจายพจน์ของสมการ (3.84) และกำหนดให้  $e_{k|k}$  ไม่มีความสัมพันธ์กับ  $w_k$  จะได้

$$P_{k+1|k} = A_k P_{k|k} A_k^T + Q_k \quad (3.85)$$

จากสมการที่ได้แสดงมาทั้งหมด สมการ (3.77), (3.78), (3.81), (3.82) และ (3.85) จะถูกนำมารวมเป็นขั้นตอนการคำนวณของตัวกรองคาลมาน ซึ่งจะวนเป็นรอบการคำนวณเข้าไปจนถึงเวลาที่ต้องการ ดังจะกล่าวต่อไปดังนี้

### ขั้นตอนการคำนวณของตัวกรองคาลมาน

จากสมการด้านบนที่ได้กล่าวมาจะเห็นได้ว่าตัวกรองคาลมานจะทำการประมาณค่าของสเททหรือพารามิเตอร์จากแบบจำลองก่อน จากนั้นจึงทำการปรับปรุงแก้ไขค่าเพื่อให้มีความถูกต้องมากขึ้น ดังนั้น กลุ่มของสมการของตัวกรองคาลมานจึงสามารถแบ่งออกได้เป็น 2 ส่วน คือ สมการการทำนาย (Predictor equations หรือ Time update equations) และสมการการแก้ไข (Corrector equations หรือ Measurement update equations) ซึ่งสามารถนำมาสรุปเป็นขั้นตอนการคำนวณ และแผนภาพดังนี้

### สมการการทำนาย

คำนวณค่าประมาณ โดยอาศัยค่าของข้อมูลในอดีต

$$\hat{x}_{k+1|k} = A_k \hat{x}_{k|k} + B_k u_k$$

คำนวณเมตริกซ์ความแปรปรวนของความคลาดเคลื่อนที่ได้จากค่าของข้อมูลในอดีต

$$P_{k+1|k} = A_k P_{k|k} A_k^T + Q_k$$

## สมการการแก้ไข

คำนวณค่าเมตริกซ์เกนคาลมาน

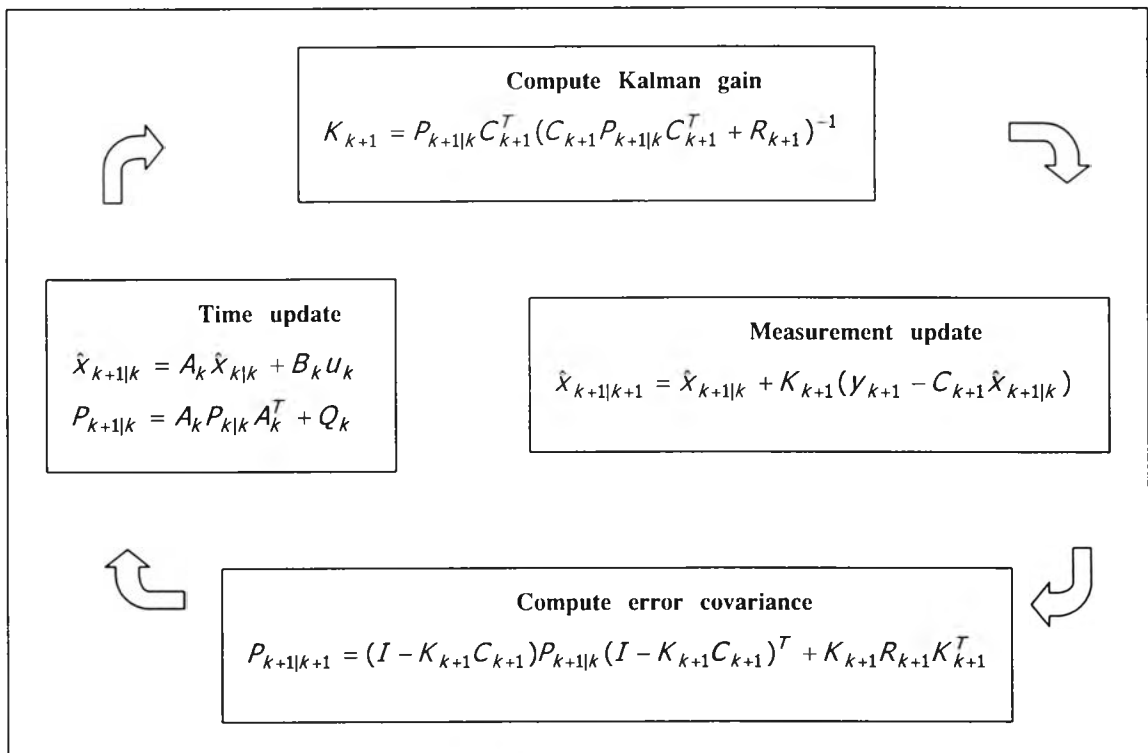
$$K_{k+1} = P_{k+1|k} C_{k+1}^T (C_{k+1} P_{k+1|k} C_{k+1}^T + R_{k+1})^{-1}$$

คำนวณค่าประมาณค่าใหม่

$$\hat{x}_{k+1|k+1} = \hat{x}_{k+1|k} + K_{k+1} (y_{k+1} - C_{k+1} \hat{x}_{k+1|k})$$

คำนวณค่าเมตริกซ์ความแปรปรวนของความคลาดเคลื่อนค่าใหม่

$$P_{k+1|k+1} = (I - K_{k+1} C_{k+1}) P_{k+1|k} (I - K_{k+1} C_{k+1})^T + K_{k+1} R_{k+1} K_{k+1}^T$$



รูปที่ 3.11 แผนผังแสดงขั้นตอนการคำนวณของตัวกรองคาลมาน

### 3.7.2 ตัวกรองคาลมานแบบยืดยาย (Extended Kalman Filter)

ตัวกรองคาลมานที่ได้กล่าวถึงในหัวข้อ 3.7.1 นั้นจะเกี่ยวข้องกับการประมาณของระบบเชิงเส้น แต่ระบบจริงในอุตสาหกรรมนั้นมักจะเป็นระบบไม่เชิงเส้นและความสัมพันธ์ระหว่างค่าตัวแปรสแตกกับค่าการวัดนั้นอาจไม่เป็นเชิงเส้นก็ได้ ดังนั้นจึงได้มีการปรับปรุงแก้ไขขั้นตอนการคำนวณบางขั้นตอนเพื่อให้สามารถนำตัวกรองคาลมานไปประยุกต์ใช้งานกับระบบไม่เชิงเส้นได้ด้วย จึงเป็นที่มาของตัวกรองคาลมานแบบยืดยาย

พิจารณาแบบจำลองของระบบไม่เชิงเส้นดังนี้

$$x_{k+1} = f(x_k, u_k, w_k) \quad (3.86)$$

และสมการค่าการวัดคือ

$$y_k = h(x_k, v_k) \quad (3.87)$$

เมื่อ ฟังก์ชัน  $f$  คือ สมการความสัมพันธ์ระหว่างค่าสแตก ณ เวลา  $k$  และค่าสแตก ณ เวลา  $k+1$

ฟังก์ชัน  $h$  คือ สมการความสัมพันธ์ระหว่างค่าการวัด ณ เวลา  $k$  และค่าสแตก ณ เวลา  $k$

$w_k$  และ  $v_k$  เป็นตัวแปรสุ่มสัญญาณรบกวนของระบบและค่าการวัดที่เป็นอิสระซึ่งกันและกันและมีการกระจายแบบปกติ

ในส่วนของขั้นตอนการคำนวณของตัวกรองคาลมานแบบยืดยายนี้จะคล้ายกับขั้นตอนการคำนวณที่ได้กล่าวไว้ในหัวข้อ 3.7.1 แต่เนื่องจากลักษณะของแบบจำลองที่เป็นแบบไม่เชิงเส้นนี้ทำให้มีความต่างกันที่การคำนวณค่า  $\hat{x}_{k+1|k}$  และค่าประมาณของการวัด  $\hat{y}_{k+1}$  ในสมการของการแก้ไข ซึ่งจะทำการคำนวณจากสมการในรูปแบบไม่เชิงเส้นเลย ในขณะที่ขั้นตอนการคำนวณอื่นยังคงเป็นรูปแบบเดิม

โดยในส่วนของสมการที่ (3.77) จะเปลี่ยนเป็น

$$\hat{x}_{k+1|k} = f(\hat{x}_{k|k}, u_k) \quad (3.88)$$

และในส่วนของสมการที่ (3.78) จะเปลี่ยนเป็น

$$\hat{x}_{k+1|k+1} = \hat{x}_{k+1|k} + K_{k+1}(y_{k+1} - h(\hat{x}_{k+1|k})) \quad (3.89)$$

จากที่กล่าวมาจะสามารถนำมาสรุปเป็นขั้นตอนการคำนวณและแผนภาพของตัวกรองคาลมานแบบยัดขยายได้ ดังนี้

### สมการการทำนาย

คำนวณค่าประมาณโดยอาศัยค่าของข้อมูลในอดีต

$$\hat{x}_{k+1|k} = f(\hat{x}_{k|k}, u_k)$$

คำนวณเมตริกซ์ความแปรปรวนของความคลาดเคลื่อนที่ได้จากค่าของข้อมูลในอดีต

$$P_{k+1|k} = A_k P_{k|k} A_k^T + Q_k$$

### สมการการแก้ไข

คำนวณค่าเมตริกซ์เกนคาลมาน

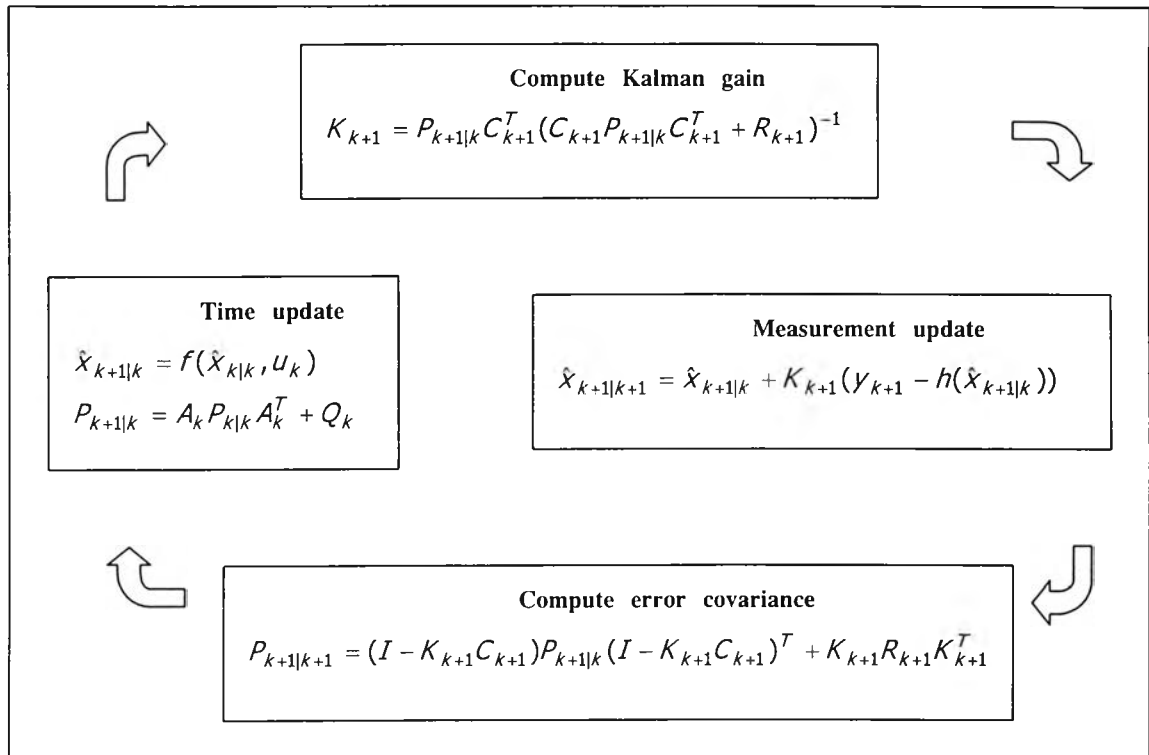
$$K_{k+1} = P_{k+1|k} C_{k+1}^T (C_{k+1} P_{k+1|k} C_{k+1}^T + R_{k+1})^{-1}$$

คำนวณค่าประมาณค่าใหม่

$$\hat{x}_{k+1|k+1} = \hat{x}_{k+1|k} + K_{k+1}(y_{k+1} - h(\hat{x}_{k+1|k}))$$

คำนวณค่าเมตริกซ์ความแปรปรวนของความคลาดเคลื่อนค่าใหม่

$$P_{k+1|k+1} = (I - K_{k+1} C_{k+1}) P_{k+1|k} (I - K_{k+1} C_{k+1})^T + K_{k+1} R_{k+1} K_{k+1}^T$$



รูปที่ 3.12 แผนผังแสดงขั้นตอนการคำนวณของตัวกรองคาลมานแบบยืดขยาย

### 3.7.3 การปรับจูนค่าพารามิเตอร์ของตัวกรองคาลมาน

จากขั้นตอนการคำนวณของตัวกรองคาลมานพบว่า ต้องมีการกำหนดค่าเริ่มต้นของเมตริกซ์ค่าประมาณ  $x_{k|k}$  และเมตริกซ์ความไม่แน่นอนของค่าประมาณ  $P_{k|k}$  นอกจากนี้ยังต้องกำหนดค่าเมตริกซ์ความไม่แน่นอนของแบบจำลอง  $Q_k$  และเมตริกซ์ความไม่แน่นอนของการวัด  $R_k$  ซึ่งหลักในการกำหนดค่าดังกล่าวอาจพอสรุปได้ดังนี้

#### 3.7.3.1 การกำหนดค่าเริ่มต้นของเมตริกซ์ค่าประมาณ ( $x_{k|k}$ ) และเมตริกซ์ความไม่แน่นอนของค่าประมาณ ( $P_{k|k}$ )

การกำหนดค่าเริ่มต้นของเมตริกซ์ค่าประมาณ  $x_{k|k}$  นั้น จะขึ้นอยู่กับค่าสมมติค่าของผู้ใช้ ซึ่งอาจจะมาจากประสบการณ์หรืออาศัยค่าการวัดในอดีต ส่วนการกำหนดค่าเริ่มต้นของเมตริกซ์

ความไม่แน่นอนของค่าประมาณ  $P_{k|k}$  จะขึ้นอยู่กับความเชื่อมั่นในค่าที่สมมติขึ้น ซึ่งถ้าไม่แน่ใจในค่าที่สมมติก็อาจกำหนดค่าเมตริกซ์  $P_{k|k}$  ให้มีค่ามากๆ โดยค่าที่ตำแหน่งทะแยงมุมของเมตริกซ์  $P_{k|k}[i, i]$  จะแทนความไม่แน่นอนของค่าประมาณ  $x_{k|k}[i]$  เมื่อ  $i = 1, 2, \dots, n$  ส่วนค่าที่ไม่อยู่ในตำแหน่งทะแยงมุม  $P_{k|k}[i, j]$  เมื่อ  $i \neq j$  จะเป็นค่าความไม่แน่นอนร่วมของค่าประมาณ  $x_{k|k}[i]$  และ  $x_{k|k}[j]$  โดยทั่วไปจะสมมติให้ค่าประมาณ  $x_{k|k}[i]$  และ  $x_{k|k}[j]$  ไม่มีความสัมพันธ์ซึ่งกันและกัน นั่นคือ ค่าที่ไม่อยู่ในแนวทะแยงมุมของเมตริกซ์  $P_{k|k}$  จะถูกกำหนดให้มีค่าเป็นศูนย์นั่นเอง

### 3.7.3.2 การกำหนดค่าเมตริกซ์ความไม่แน่นอนของแบบจำลอง ( $Q_k$ )

โดยทั่วไปเพื่อความง่าย เมตริกซ์ความไม่แน่นอนของแบบจำลอง  $Q_k$  จะถูกกำหนดให้มีค่าคงที่ โดยการกำหนดค่าเมตริกซ์  $Q_k$  จะขึ้นอยู่กับว่าแบบจำลองที่หามาได้นั้นมีความถูกต้องมากน้อยเพียงไร โดยถ้าเชื่อว่าแบบจำลองที่หามาได้มีความถูกต้อง ก็อาจกำหนดค่าของเมตริกซ์  $Q_k$  ให้มีค่าน้อยๆ ในการตรวจสอบว่าแบบจำลองที่ได้มีความถูกต้องหรือไม่ อาจทำได้โดยการตรวจสอบค่าที่ได้จากแบบจำลองเทียบกับค่าที่ได้จากการวัดจริง (ทั้งนี้เครื่องมือวัดที่ใช้ควรจะมีความน่าเชื่อถือ) อย่างไรก็ตามในการกำหนดค่าเมตริกซ์  $Q_k$  นั้นอาจถูกกำหนดให้มีค่าเปลี่ยนแปลงตามเวลาได้ ซึ่งขึ้นอยู่กับพลวัตของระบบ เช่น อาจกำหนดให้  $Q_k$  มีค่าน้อยๆเมื่อมีการเปลี่ยนแปลงทางพลวัตอย่างช้าๆ และกำหนดให้  $Q_k$  มีค่ามากๆเมื่อมีการเปลี่ยนแปลงทางพลวัตอย่างรวดเร็ว

### 3.7.3.3 การกำหนดค่าเมตริกซ์ความไม่แน่นอนของค่าการวัด ( $R_k$ )

การกำหนดค่าเมตริกซ์  $R_k$  โดยทั่วไปจะกำหนดให้มีค่าคงที่ไม่เปลี่ยนแปลงตามเวลา โดยหลักในการกำหนดค่าจะขึ้นอยู่กับความน่าเชื่อถือของเครื่องมือวัด ซึ่งถ้าเครื่องมือวัดมีความน่าเชื่อถือน้อยก็อาจกำหนดค่าของเมตริกซ์  $R_k$  ให้มีค่ามากๆ อย่างไรก็ตามค่าของเมตริกซ์  $R_k$  นั้นอาจจะหาได้จากการสอบเทียบกับเครื่องมือวัด และเช่นเดียวกับการกำหนดค่าเมตริกซ์  $Q_k$  ค่าของเมตริกซ์  $R_k$  อาจถูกกำหนดให้มีค่าเปลี่ยนแปลงตามเวลาได้ เช่น ในกรณีที่เครื่องมือวัดได้รับผลกระทบจากแหล่งกำเนิดสัญญาณเคลื่อนที่