

## บทที่ 2

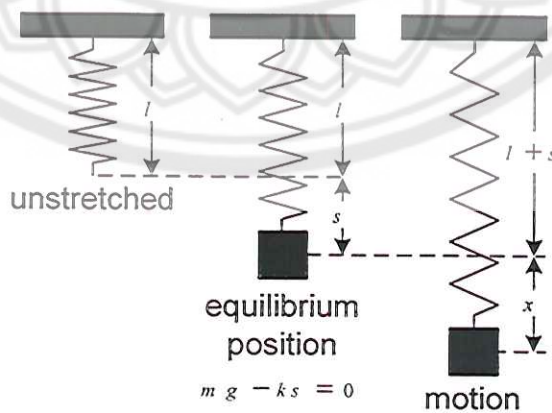
### เอกสารและงานวิจัยที่เกี่ยวข้อง

ในบทนี้ได้กล่าวถึงทฤษฎีพื้นฐานและหลักการที่จำเป็นสำหรับการวิเคราะห์ในบทถัดไป นอกจากนี้ยังได้กล่าวถึงงานวิจัยที่เกี่ยวข้องเพื่อให้เข้าใจแนวทางของงานวิจัยนี้ในเบื้องต้นด้วย

#### ระบบมวลติดกับสปริงที่สั่นอย่างอิสระ

สมมติว่าสปริงอันหนึ่งได้แขวนในแนวตั้งจากคานแข็งอันหนึ่ง และมีมวล  $m$  ติดไว้ที่ปลายอิสระของมัน ปริมาณการยืดของสปริงจะขึ้นอยู่กับมวล มวลที่มีน้ำหนักแตกต่างกันจะทำให้สปริงยืดด้วยปริมาณที่แตกต่างกัน จากกฎของฮุก (Hooke's law) สปริงจะออกแรงดึงกลับด้วยตัวมันเองด้วยแรง  $F$  ตรงข้ามกับทิศทางที่สปริงยืดออกและเป็นสัดส่วนกับปริมาณที่ยืดออก  $s$  กล่าวคือ  $F = ks$  ที่ซึ่ง  $k$  เป็นค่าคงที่ของสัดส่วน (a constant of proportionality) หรือเรียกว่าค่าคงที่ของสปริง (spring constant) โดยสปริงจะถูกอธิบายลักษณะเฉพาะด้วยค่า  $k$  เป็นหลัก

หลังจากมวล  $m$  ติดไว้กับสปริงอันหนึ่ง มันจะยืดสปริงออกด้วยปริมาณ  $s$  และมาถึงตำแหน่งสมดุล (equilibrium) ที่ซึ่งน้ำหนัก  $W$  ของมวลจะเท่ากับแรงดึงกลับ  $ks$  น้ำหนักได้นิยามโดย  $W = mg$  ซึ่งมวลจะถูกวัดในหน่วยกิโลกรัม (kg) และ  $g = 9.8 \text{ m/s}^2$  ตามลำดับ ดังที่แสดงในภาพ 1



ภาพ 1 ระบบมวลติดกับสปริง

เงื่อนไขของการสมดุลคือ  $mg = ks$  หรือ  $mg - ks = 0$  ถ้ามวลถูกทำให้เคลื่อนที่ไปด้วยปริมาณ  $x$  จากตำแหน่งสมดุล ดังนั้นแรงดึงกลับของสปริงคือ  $k(x+s)$  สมมติว่าไม่มีแรงหน่วง (damping force) กระทำกับระบบและสมมติว่ามวลสั่นอย่างอิสระ (ไม่มีแรงภายนอกใดๆ กระทำ) ดังนั้น กฎข้อที่สองของนิวตัน (Newton's second law) เท่ากับแรงลัพธ์ของแรงดึงกลับและน้ำหนัก

$$m \frac{d^2 x}{dt^2} = -k(x+s) + mg = -kx + \underbrace{mg - ks}_{=0} = -kx \quad (1)$$

เครื่องหมายลบในสมการ (1) บ่งบอกว่าแรงดึงกลับของสปริงกระทำตรงกันข้ามกับทิศของการเคลื่อนที่

จากการหารสมการ (1) ด้วยมวล  $m$  ทำให้ได้สมการเชิงอนุพันธ์อันดับที่สอง  $d^2 x / dt^2 + (k/m)x = 0$  หรือ

$$\frac{d^2 x}{dt^2} + \omega_0^2 x = 0 \quad (2)$$

ที่ซึ่ง  $\omega_0^2 = k/m$  สมการ (2) เป็นสมการที่อธิบายการเคลื่อนที่แบบซิมเปิลฮาร์โมนิก (Simple harmonic motion) หรือ การเคลื่อนที่แบบอิสระที่ไม่ถูกหน่วง (free undamped motion)

ถ้าสมมติให้  $x(t) = e^r$  โดยที่  $\frac{d}{dt} x(t) = r e^r$  และ  $\frac{d^2}{dt^2} x(t) = r^2 e^r$  แล้วนำเทอมเหล่านี้แทนลงในสมการ (2) จะได้

$$(r^2 + \omega_0^2) e^r = 0$$

หรือ

$$r^2 + \omega_0^2 = 0 \quad (3)$$

สมการ (3) จะถูกเรียกว่าสมการลักษณะเฉพาะ (characteristic equation) หรือ สมการช่วย (auxiliary equation)

จากสูตรการหารากสมการกำลังสอง (quadratic equation)  $ax^2 + bx + c = 0$  ที่มีอยู่ว่า

$$x = \frac{-b \pm \sqrt{b^2 - 4ac}}{2a}$$

ดังนั้น รากคำตอบของสมการ (3) คือ

$$\begin{aligned} r &= \frac{-0 \pm \sqrt{(0)^2 - 4(1)\omega_0^2}}{2(1)} \\ &= \pm \sqrt{-\omega_0^2} \\ &= \pm j\omega_0 \end{aligned}$$

ซึ่งแยกออกได้เป็น

$$r_1 = j\omega_0 \quad \text{และ} \quad r_2 = -j\omega_0$$

ดังนั้น จะได้ผลเฉลยทั่วไปจาก

$$\begin{aligned} x(t) &= c_1 e^{r_1 t} + c_2 e^{r_2 t} \\ &= c_1 e^{j\omega_0 t} + c_2 e^{-j\omega_0 t} \end{aligned} \quad (4)$$

จากผลเฉลยในสมการ (4) มีค่าเชิงซ้อนมาเกี่ยวข้อง แต่การกระจัด  $x(t)$  ต้องเป็นจำนวนจริง ดังนั้น ลัมประสิทธิ์  $c_1$  และ  $c_2$  ต้องมีค่าเป็นจำนวนเชิงซ้อน และเป็นคอนจูเกตซึ่งกันและกัน กำหนดให้

$$c_1 = \frac{1}{2}(a - jb)$$

$$c_2 = \frac{1}{2}(a + jb)$$

สมการ (4) จะกลายเป็น

$$x(t) = \frac{1}{2}(a - jb)e^{j\omega_0 t} + \frac{1}{2}(a + jb)e^{-j\omega_0 t} \quad (5)$$

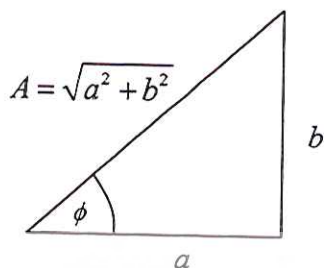
จากสูตรของ Euler  $e^{\pm i\omega t} = \cos(\omega t) \pm i \sin(\omega t)$  จะทำให้สมการ (5) เขียนใหม่ได้เป็น

$$\begin{aligned} x(t) &= \frac{1}{2}(a - jb)(\cos \omega_0 t + j \sin \omega_0 t) + \frac{1}{2}(a + jb)(\cos \omega_0 t - j \sin \omega_0 t) \\ &= \frac{1}{2}(a \cos \omega_0 t + aj \sin \omega_0 t - jb \cos \omega_0 t + b \sin \omega_0 t) \\ &\quad + \frac{1}{2}(a \cos \omega_0 t - aj \sin \omega_0 t + jb \cos \omega_0 t + b \sin \omega_0 t) \\ &= \frac{1}{2}(2a \cos \omega_0 t + 2b \sin \omega_0 t) \\ &= (a \cos \omega_0 t + b \sin \omega_0 t) \end{aligned} \quad (6)$$

จะเห็นว่าผลเฉลยในสมการ (6) เป็นจำนวนจริง โดยที่  $a$  และ  $b$  เป็นค่าคงที่ที่ขึ้นอยู่กับค่าเงื่อนไขเริ่มต้น  $x(0) = x_0$  และ  $\left. \frac{d}{dt} x(t) \right|_{t=0} = v(0) = v_0$  ซึ่งก็คือ ตำแหน่ง และความเร็วที่เวลา  $t = 0$  ตามลำดับ

จากผลเฉลยในสมการ (6) สามารถทำให้อยู่ในรูปแบบที่กะทัดรัดกว่าเดิมและมองเห็นค่าแอมพลิจูดที่แท้จริงได้ชัดเจนขึ้น โดยเริ่มจากการนำ  $\frac{\sqrt{a^2 + b^2}}{\sqrt{a^2 + b^2}}$  คูณสมการ (6) ตลอดจะได้

$$x(t) = \sqrt{a^2 + b^2} \left[ \frac{a}{\sqrt{a^2 + b^2}} \cos \omega_0 t + \frac{b}{\sqrt{a^2 + b^2}} \sin \omega_0 t \right] \quad (7)$$



ภาพ 2 ความสัมพันธ์ระหว่าง  $a$ ,  $b$  และ  $\phi$

จากสามเหลี่ยมมุมฉากในภาพ 2 ได้ความสัมพันธ์ว่า  $\frac{a}{\sqrt{a^2+b^2}} = \cos \phi$ ,  
 $\frac{b}{\sqrt{a^2+b^2}} = \sin \phi$  และ  $\tan \phi = \frac{\sin \phi}{\cos \phi} = \frac{b}{a}$  นำความสัมพันธ์ดังกล่าวแทนลงในสมการ (7) จะได้

$$x(t) = \sqrt{a^2+b^2} [\cos \phi \cos \omega_0 t + \sin \phi \sin \omega_0 t]$$

หรือ

$$x(t) = \sqrt{a^2+b^2} [\cos \omega_0 t \cos \phi + \sin \omega_0 t \sin \phi] \quad (8)$$

จากสูตรตรีโกณมิติ  $\cos(x-y) = \cos x \cos y + \sin x \sin y$  ดังนั้น สามารถเขียนสมการ (8) ได้ใหม่เป็น

$$\begin{aligned} x(t) &= \sqrt{a^2+b^2} \cos(\omega_0 t - \phi) \\ &= A \cos(\omega_0 t - \phi) \end{aligned} \quad (9)$$

$$\text{โดยที่ } A = \sqrt{a^2+b^2} \text{ และ } \phi = \tan^{-1} \left( \frac{b}{a} \right)$$

จากสมการ (6) สามารถหาค่าของ  $a$  และ  $b$  ที่อยู่ในรูปเงื่อนไขเริ่มต้น  $x_0$  และ  $v_0$  โดยแทน  $t=0$  ในสมการ (6) จะได้

$$\begin{aligned}x_0 &= a \cos \omega_0(0) + b \sin \omega_0(0) \\ &= a\end{aligned}$$

หรือ

$$a = x_0$$

จากนั้นหาอนุพันธ์อันดับหนึ่งของสมการ 6 เทียบกับเวลา  $t$  จะได้

$$\frac{d}{dt} x(t) = -a\omega_0 \sin \omega_0 t + b\omega_0 \cos \omega_0 t \quad (10)$$

แทนค่า  $t=0$  ในสมการ (10) จะได้

$$\begin{aligned}v_0 &= -a\omega_0 \sin \omega_0 0 + b\omega_0 \cos \omega_0 0 \\ &= b\omega_0\end{aligned}$$

หรือ

$$b = \frac{v_0}{\omega_0}$$

ดังนั้นสมการ (6) เขียนได้เป็น

$$x(t) = x_0 \cos \omega_0 t + \frac{v_0}{\omega_0} \sin \omega_0 t$$

และสามารถเขียนให้อยู่ในรูป

$$x(t) = A \cos(\omega_0 t - \phi) \quad (11)$$

โดยที่

$$A = \sqrt{x_0^2 + \left(\frac{v_0}{\omega_0}\right)^2} \text{ และ } \phi = \tan^{-1}\left(\frac{v_0}{x_0\omega_0}\right)$$

ถ้าต้องการให้เฟสเริ่มต้นในสมการ (11) เป็นศูนย์ สามารถกระทำได้โดยกำหนดเงื่อนไขเริ่มต้น

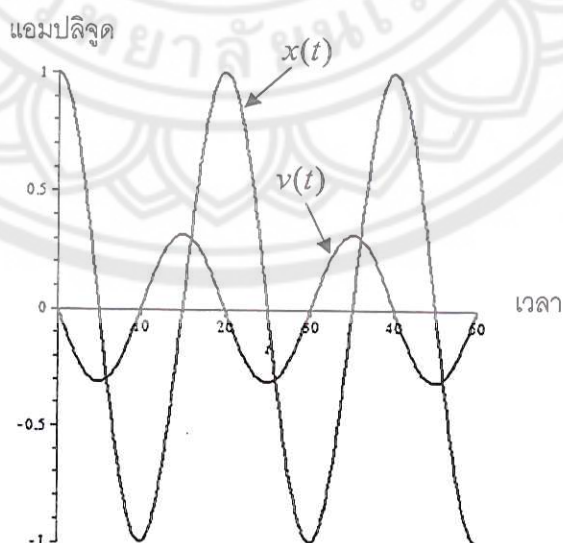
$$\left. \frac{d x(t)}{dt} \right|_{t=0} = v(0) = v_0 = 0 \text{ และ } x(0) = x_0 \text{ ซึ่งทำให้ } A = x_0 \text{ ดังนั้น}$$

$$x(t) = x_0 \cos(\omega_0 t)$$

และ

$$v(t) = \frac{d}{dt} x(t) = -x_0 \omega_0 \sin \omega_0 t$$

สำหรับตัวอย่างกราฟที่แสดงการกระจัด  $x(t)$  และความเร็วของการเคลื่อนที่  $v(t)$  ได้แสดงไว้ดังในภาพ 3 โดยที่กราฟที่มีแอมพลิจูดใหญ่กว่าจะเป็น  $x(t)$  และกราฟที่มีแอมพลิจูดเล็กกว่าจะเป็น  $v(t)$



ภาพ 3 การกระจัดและความเร็วของระบบที่ไม่ถูกหน่วง

### ระบบมวลติดกับสปริงที่สั่นภายใต้แรงหน่วง

แนวคิดของการเคลื่อนที่แบบฮาร์โมนิกอย่างอิสระค่อนข้างจะไม่จริง เนื่องจากการเคลื่อนที่ที่อธิบายโดยสมการ (11) ได้สมมติว่าไม่มีแรงหน่วงหรือแรงต้าน (damping force) ที่กระทำต่อมวลที่กำลังเคลื่อนที่ เว้นแต่มวลได้แขวนไว้ในสุญญากาศ แต่อย่างน้อยที่สุดก็ยังมีแรงต้านทานหรือแรงหน่วง เนื่องจากตัวกลางที่อยู่รอบๆ ในการศึกษาทางวิทยาศาสตร์ แรงหน่วงที่กระทำต่อวัตถุหนึ่งจะแปรผันตรงกับความเร็ว ณ ขณะใดขณะหนึ่ง นั่นคือ แรงนี้ได้จากการคูณค่าคงที่กับ  $dx/dt$  ดังนั้น สมการ (1) สามารถเขียนเพิ่มเติมได้เป็น

$$m \frac{d^2 x}{dt^2} = -kx - \beta \frac{dx}{dt} \quad (12)$$

โดยที่  $\beta$  เป็นค่าคงที่การหน่วง และเครื่องหมายลบในสมการเป็นผลเนื่องมาจากแรงหน่วงได้กระทำในทิศทางตรงกันข้ามกับการเคลื่อนที่

ทำการจัดเรียงสมการ (12) ใหม่แล้วหารด้วยมวล  $m$  จะได้สมการเชิงอนุพันธ์ของระบบการสั่นที่ถูกหน่วงเป็น

$$\frac{d^2 x}{dt^2} + \frac{\beta}{m} \frac{dx}{dt} + \frac{k}{m} x = 0$$

หรือ

$$\frac{d^2 x}{dt^2} + 2\lambda \frac{dx}{dt} + \omega_0^2 x = 0 \quad (13)$$

โดยที่  $2\lambda = \frac{\beta}{m}$  และ  $\omega_0^2 = \frac{k}{m}$  โดยที่  $\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}$  เป็นความถี่ธรรมชาติ

ถ้าสมมติให้  $x(t) = e^{rt}$  โดยที่  $\frac{d}{dt} x(t) = re^{rt}$  และ  $\frac{d^2}{dt^2} x(t) = r^2 e^{rt}$  แล้วนำเทอมเหล่านี้แทนลงในสมการ (13) จะได้

$$(r^2 + 2\lambda r + \omega_0^2) e^{rt} = 0$$



ดังนั้นสมการลักษณะเฉพาะคือ

$$r^2 + 2\lambda r + \omega_0^2 = 0 \quad (14)$$

และรากสมการของสมการ (14) คือ

$$\begin{aligned} r &= \frac{-2\lambda \pm \sqrt{(2\lambda)^2 - 4(1)\omega_0^2}}{2(1)} \\ &= -\lambda \pm \sqrt{\lambda^2 - \omega_0^2} \end{aligned}$$

ซึ่งแยกออกได้เป็น

$$r_1 = -\lambda + \sqrt{\lambda^2 - \omega_0^2} \quad \text{และ} \quad r_2 = -\lambda - \sqrt{\lambda^2 - \omega_0^2}$$

ดังนั้น จะได้ผลเฉลยทั่วไปเป็น

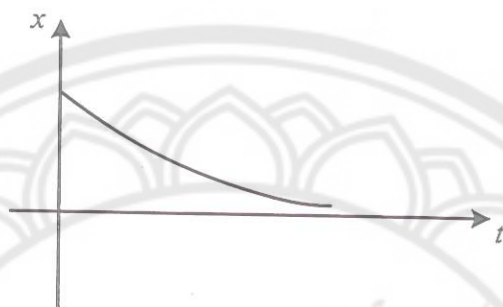
$$\begin{aligned} x(t) &= c_1 e^{r_1 t} + c_2 e^{r_2 t} \\ &= c_1 e^{(-\lambda + \sqrt{\lambda^2 - \omega_0^2})t} + c_2 e^{(-\lambda - \sqrt{\lambda^2 - \omega_0^2})t} \end{aligned} \quad (15)$$

จากสมการ (15) สามารถแบ่งออกได้เป็น 3 กรณีที่เป็นไปได้ซึ่งขึ้นอยู่กับเครื่องหมายทางพีชคณิตของ  $\lambda^2 - \omega_0^2$  ดังนี้

กรณีที่ 1:  $\lambda^2 - \omega_0^2 > 0$  ในสถานการณ์นี้ระบบถูกหน่วงมากเกินไป (over damped) เนื่องจากว่าสัมประสิทธิ์การหน่วง  $\beta$  มีค่ามากเมื่อเทียบกับค่าคงที่สปริง  $k$  ซึ่งผลเฉลยของสมการ (15) กลายเป็น

$$\begin{aligned} x(t) &= c_1 e^{r_1 t} + c_2 e^{r_2 t} \\ &= c_1 e^{(-\lambda + \sqrt{\lambda^2 - \omega_0^2})t} + c_2 e^{(-\lambda - \sqrt{\lambda^2 - \omega_0^2})t} \end{aligned}$$

จะเห็นได้ว่าในสมการนี้ สัมประสิทธิ์ของเวลา  $t$  เป็นค่าลบทั้งสองเทอม ดังนั้น เทอมทั้งสองนี้จะลดลงตามเวลาที่เพิ่มขึ้นและไม่มีการสั่น ดังภาพ 4 (เมื่อมีการขยับมวลออกจากตำแหน่งสมดุลแล้วปล่อย)

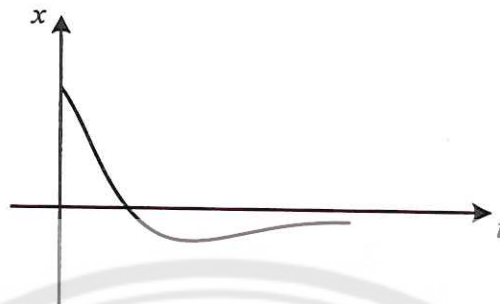


ภาพ 4 การเคลื่อนที่ของระบบที่ถูกหน่วงมากเกินไป

กรณีที่ 2:  $\lambda^2 - \omega_0^2 = 0$  ระบบจะถูกหน่วงอย่างวิกฤต (critical damped) ในสถานการณ์นี้ มวลจะกลับเข้าสู่สมดุลเร็วกว่ากรณีที่ 1 และไม่สั่น ถ้ามีการลดขนาดของแรงหน่วงเพียงเล็กน้อยก็จะเป็นเหตุทำให้เกิดการเคลื่อนที่แบบสั่นได้ ผลเฉลยทั่วไปของสมการ (15) กลายเป็น

$$\begin{aligned} x(t) &= c_1 e^{\lambda t} + c_2 t e^{\lambda t} \\ &= e^{-\lambda t} \left( c_1 e^{\sqrt{\lambda^2 - \omega_0^2} t} + c_2 t e^{-\sqrt{\lambda^2 - \omega_0^2} t} \right) \\ &= e^{-\lambda t} \left( c_1 e^{\sqrt{0} t} + c_2 t e^{-\sqrt{0} t} \right) \\ &= e^{-\lambda t} (c_1 + c_2 t) \end{aligned}$$

กราฟแสดงการเคลื่อนที่ตามสมการดังกล่าวได้แสดงไว้ดังภาพ 5



ภาพ 5 การเคลื่อนที่ของระบบที่ถูกหน่วงอย่างวิกฤติ

สังเกตว่าการเคลื่อนที่คล้ายกับการเคลื่อนที่ของระบบหน่วงมากเกินไป แต่เห็นได้ชัดเจนว่ามวลสามารถข้ามผ่านตำแหน่งสมดุลอย่างมากที่สุดเพียงครั้งเดียว

กรณีที่ 3:  $\lambda^2 - \omega_0^2 < 0$  ในกรณีนี้ระบบอยู่ภายใต้การหน่วงน้อยๆ (under damped) เนื่องจากว่าสัมประสิทธิ์การหน่วงมีค่าน้อยเมื่อเปรียบเทียบกับค่าคงที่สปริง ในตอนนี้ราก  $r_1$  และ  $r_2$  เป็นจำนวนเชิงซ้อน

$$r_1 = -\lambda + \sqrt{(-1)(\omega_0^2 - \lambda^2)} \quad \text{และ} \quad r_2 = -\lambda - \sqrt{(-1)(\omega_0^2 - \lambda^2)}$$

$$= -\lambda + j\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} \quad \text{และ} \quad = -\lambda - j\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}$$

ดังนั้นผลเฉลยทั่วไปคือ

$$x(t) = c_1 e^{(-\lambda + j\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2})t} + c_2 e^{(-\lambda - j\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2})t} \quad (16)$$

จากผลเฉลยในสมการ (16) มีค่าเชิงซ้อนมาเกี่ยวข้อง แต่การกระจัด  $x(t)$  ต้องเป็นจำนวนจริง ดังนั้น สัมประสิทธิ์  $c_1$  และ  $c_2$  ต้องมีค่าเป็นจำนวนเชิงซ้อน และเป็นคอนจูเกตซึ่งกันและกัน ถ้ากำหนดให้

$$c_1 = \frac{1}{2}(a - jb)$$

$$c_2 = \frac{1}{2}(a + jb)$$

สมการ (16) จะกลายเป็น

$$x(t) = \frac{1}{2}(a - jb)e^{(-\lambda + j\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2})t} + \frac{1}{2}(a + jb)e^{(-\lambda - j\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2})t} \quad (17)$$

จากสูตรของ Euler  $e^{\pm i\omega t} = \cos(\omega t) \pm j\sin(\omega t)$  จะทำให้สมการ (17) เขียนใหม่ได้เป็น

$$\begin{aligned} x(t) &= e^{-\lambda t} \left[ \frac{1}{2}(a - jb) \left( \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t + j\sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t \right) + \frac{1}{2}(a + jb) \left( \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t - j\sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t \right) \right] \\ &= e^{-\lambda t} \frac{1}{2} \left( a \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t + aj \sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t - jb \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t + b \sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t \right) \\ &\quad + e^{-\lambda t} \frac{1}{2} \left( a \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t - aj \sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t + jb \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t + b \sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t \right) \\ &= e^{-\lambda t} \frac{1}{2} \left( 2a \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t + 2b \sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t \right) \\ &= e^{-\lambda t} \left( a \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t + b \sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t \right) \end{aligned} \quad (18)$$

จะเห็นว่าผลเฉลยในสมการ (18) เป็นจำนวนจริง โดยที่  $a$  และ  $b$  เป็นค่าคงที่ที่ขึ้นอยู่  
กับค่าเงื่อนไขเริ่มต้น  $x(0) = x_0$  และ  $\left. \frac{d}{dt}x(t) \right|_{t=0} = v(0) = v_0$  ซึ่งก็คือ ตำแหน่ง และความเร็วที่  
เวลา  $t = 0$  ตามลำดับ

จากผลเฉลยในสมการ (18) สามารถทำให้อยู่ในรูปแบบที่กะทัดรัดกว่าเดิมและมองเห็น  
ค่าแอมพลิจูดที่แท้จริงได้ชัดเจนขึ้น โดยเริ่มจากการนำ  $\frac{\sqrt{a^2 + b^2}}{\sqrt{a^2 + b^2}}$  คูณสมการ (18) ตลอดจะได้

$$x(t) = e^{-\lambda t} \sqrt{a^2 + b^2} \left[ \frac{a}{\sqrt{a^2 + b^2}} \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t + \frac{b}{\sqrt{a^2 + b^2}} \sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t \right] \quad (19)$$

จากสามเหลี่ยมมุมฉากในภาพ 2 ได้ความสัมพันธ์ว่า  $\frac{a}{\sqrt{a^2 + b^2}} = \cos\phi$ ,  
 $\frac{b}{\sqrt{a^2 + b^2}} = \sin\phi$  และ  $\tan\phi = \frac{\sin\phi}{\cos\phi} = \frac{b}{a}$  นำความสัมพันธ์ดังกล่าวแทนลงในสมการ (19) จะได้

$$x(t) = e^{-\lambda t} \sqrt{a^2 + b^2} \left[ \cos\phi \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t + \sin\phi \sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}t \right]$$

หรือ

$$x(t) = e^{-\lambda t} \sqrt{a^2 + b^2} \left[ \cos \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t \cos \phi + \sin \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t \sin \phi \right] \quad (20)$$

จากสูตรตรีโกณมิติ  $\cos(x - y) = \cos x \cos y + \sin x \sin y$  ดังนั้น สามารถเขียนสมการ (20) ได้ใหม่เป็น

$$\begin{aligned} x(t) &= e^{-\lambda t} \sqrt{a^2 + b^2} \cos(\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t - \phi) \\ &= e^{-\lambda t} A \cos(\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t - \phi) \end{aligned} \quad (21)$$

โดยที่  $A = \sqrt{a^2 + b^2}$  และ  $\phi = \tan^{-1}\left(\frac{b}{a}\right)$

จากสมการ (18) สามารถหาค่าของ  $a$  และ  $b$  ที่อยู่ในรูปเงื่อนไขเริ่มต้น  $x_0$  และ  $v_0$  ได้  
ดังนี้

แทน  $t = 0$  ในสมการ (18) จะได้

$$\begin{aligned} x_0 &= e^{-\lambda(0)} \left( a \cos \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} (0) + b \sin \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} (0) \right) \\ &= a \end{aligned}$$

หรือ

$$a = x_0$$

จากนั้นหาอนุพันธ์อันดับหนึ่งของ  $x(t)$  เทียบกับ  $t$  จะได้

$$\begin{aligned} \frac{d}{dt} x(t) = e^{-\lambda t} & \left( -a\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} \sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t + b\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t \right) \\ & - \lambda e^{-\lambda t} \left( a \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t + b \sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t \right) \end{aligned} \quad (23)$$

แทน  $t = 0$  ในสมการ (23) จะได้

$$\begin{aligned} v_0 &= e^{-\lambda(0)} \left( -a\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} \sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} (0) + b\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} (0) \right) \\ & - \lambda e^{-\lambda(0)} \left( a \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} (0) + b \sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} (0) \right) \\ & = b\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} - \lambda a \end{aligned}$$

หรือ

$$b = \frac{v_0 + \lambda a}{\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}}$$

เนื่องจาก  $a = x_0$  ดังนั้น

$$b = \frac{v_0 + \lambda x_0}{\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}}$$

ดังนั้นสมการ (18) เขียนได้เป็น

$$x(t) = e^{-\lambda t} \left( x_0 \cos\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t + \frac{v_0 + \lambda x_0}{\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}} \sin\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t \right)$$

และสามารถเขียนให้อยู่ในรูป

$$x(t) = e^{-\lambda t} A \cos(\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t - \phi) \quad (24)$$

โดยที่

$$A = \sqrt{(x_0)^2 + \left(\frac{v_0 + \lambda x_0}{\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}}\right)^2} \quad \text{และ} \quad \phi = \tan^{-1} \left( \frac{v_0 + \lambda x_0}{x_0 \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}} \right)$$

ในกรณีนี้ ถ้าต้องการให้เฟสเริ่มต้นเป็นศูนย์ ( $\phi = 0$ ) ต้องกำหนดเงื่อนไขเริ่มต้น

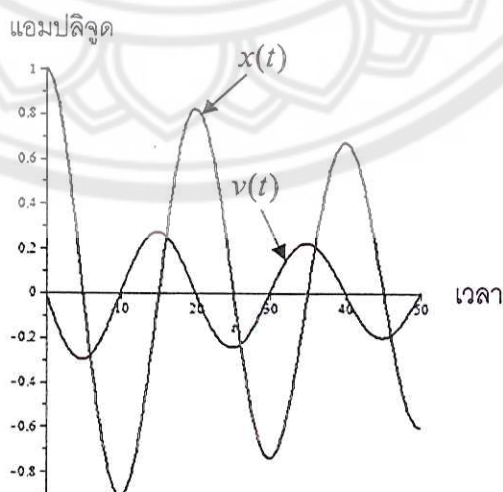
$$\left. \frac{d x(t)}{d t} \right|_{t=0} = v(0) = v_0 = -\lambda x_0 \quad \text{และ} \quad x(0) = x_0 \quad \text{ซึ่งทำให้} \quad A = x_0 \quad \text{ดังนั้น}$$

$$x(t) = e^{-\lambda t} x_0 \cos(\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t) \quad (25)$$

และ

$$v(t) = \frac{d}{d t} x(t) = -e^{-\lambda t} x_0 \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} \sin \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t - \lambda e^{-\lambda t} x_0 \cos \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t \quad (26)$$

การกระจัด  $x(t)$  และความเร็ว  $v(t)$  ที่อธิบายโดยสมการ (25) และ (26) จะเป็นแบบล้น แต่เนื่องจากในสมการมีสัมประสิทธิ์  $e^{-\lambda t}$  จึงทำให้แอมพลิจูดของการล้นเข้าสู่ศูนย์เมื่อ  $t$  เข้าสู่ อนันต์ และตัวอย่างของกราฟของสมการ (25) และ (26) ได้แสดงไว้ดังภาพ 6 โดยที่กราฟที่มีแอมพลิจูดใหญ่กว่าจะเป็น  $x(t)$  และกราฟที่มีแอมพลิจูดเล็กกว่าจะเป็น  $v(t)$



ภาพ 6 การกระจัดและความเร็วของระบบที่ถูกหน่วงน้อยๆ

สำหรับความถี่เชิงมุมของการสั่น  $\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}$  จะน้อยกว่าความถี่ธรรมชาติ  $\omega_0$  ดังนั้นการหน่วงมีผลทำให้ความถี่การสั่นลดลง นั่นหมายความว่า แรงเสียดทานทำให้การเคลื่อนที่ช้าลง ซึ่งถ้าไม่มีแรงเสียดทานแล้ว ค่า  $\lambda$  จะเท่ากับศูนย์ และความถี่การสั่น  $\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}$  จะกลายเป็น  $\omega_0$  หรือเท่ากับความถี่ธรรมชาติของระบบ ทำให้ผลเฉลยกลายเป็นสมการ (11) ดังที่กล่าวไว้ข้างต้น

ระบบมวลติดสปริงที่สั่นภายใต้แรงหน่วงและแรงบังคับภายนอก

ในลำดับต่อมา สมมติว่ามีแรงภายนอก  $f(t)$  กระทำกับมวลที่กำลังสั่นภายใต้แรงหน่วง โดยที่แรง  $f(t)$  อาจเป็นแรงขับที่ทำให้คานยึดสปริงเกิดการเคลื่อนที่แบบสั่นในแนวตั้งดังภาพ 7



ภาพ 7 ระบบมวลติดสปริงที่ถูกแรงภายนอกกระทำ

เมื่อรวม  $f(t)$  เข้าไปในสมการตามกฎข้อที่สองของนิวตันในสมการ (12) ทำให้ได้สมการเชิงอนุพันธ์ของการเคลื่อนที่ที่ถูกขับหรือถูกแรงกระทำ (driven or forced motion)

$$m \frac{d^2 x}{dt^2} = -kx - \beta \frac{dx}{dt} + f(t) \quad (27)$$

ทำการหาผลเฉลยโดยเริ่มจากการหารสมการ (27) ด้วย  $m$  แล้วจัดสมการใหม่ จะได้

$$\frac{d^2 x}{dt^2} + 2\lambda \frac{dx}{dt} + \omega_0^2 x = \frac{1}{m} f(t) \quad (28)$$



ถ้ากำหนดให้  $f(t) = F_0 \cos \omega_f t$  สมการ (28) เขียนได้ใหม่เป็น

$$\frac{d^2 x}{dt^2} + 2\lambda \frac{dx}{dt} + \omega_0^2 x = \frac{1}{m} F_0 \cos \omega_f t \quad (29)$$

ระบบสมการ (29) จะเป็นสมการไม่เอกพันธ์เชิงเส้น (เทอมขวามือของสมการไม่เท่ากับศูนย์) ซึ่งมีคำตอบสองส่วนคือ

$$x(t) = x_n(t) + x_f(t)$$

โดยเรียก  $x_n(t)$  ว่า คำตอบชั่วคราว (Transient Solution) หรือผลตอบสนองธรรมชาติ (Natural Response) และเรียก  $x_f(t)$  ว่า คำตอบสถานะคงตัว (Steady-State Solution) หรือผลตอบสนองบังคับ (Forced Response) เมื่อเวลาผ่านไปนานๆ  $x(t) = x_f(t)$

เริ่มต้นด้วยการหา  $x_n(t)$  โดยกำหนดให้เทอมขวามือของสมการ (29) เท่ากับศูนย์จะได้

$$\frac{d^2 x_n}{dt^2} + 2\lambda \frac{dx_n}{dt} + \omega_0^2 x_n = 0 \quad (30)$$

สมการลักษณะเฉพาะของสมการ (30) คือ

$$r^2 + 2\lambda r + \omega_0^2 = 0$$

และรากของสมการลักษณะเฉพาะ คือ

$$r_1 = -\lambda + \sqrt{\lambda^2 - \omega_0^2} \quad \text{และ} \quad r_2 = -\lambda - \sqrt{\lambda^2 - \omega_0^2}$$

ในที่นี้จะพิจารณาการเคลื่อนที่ในลักษณะสั่นภายใต้แรงหน่วง (กรณีที่ 3:  $\lambda^2 - \omega_0^2 < 0$ )  
ดังนั้น

$$r_1 = -\lambda + j\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} \text{ และ } r_2 = -\lambda - j\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}$$

และทำให้คำตอบชั่วคราวที่มีรูปสมการเหมือนกับสมการ (18) คือ

$$x_n(t) = e^{-\lambda t} \left( a \cos \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t + b \sin \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t \right)$$

และสามารถเขียนได้อีกในรูปแบบเหมือนกับสมการ (21) คือ

$$x_n(t) = e^{-\lambda t} A \cos \left( \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t - \phi \right)$$

$$\text{โดยที่ } A = \sqrt{a^2 + b^2} \text{ และ } \phi = \tan^{-1} \left( \frac{b}{a} \right)$$

ต่อจากนั้นหา  $x_f(t)$  โดยใช้วิธีเทียบสัมประสิทธิ์ เนื่องจาก  $f(t) = F_0 \cos \omega_f t$  ดังนั้นจึงสมมติคำตอบให้สอดคล้องกับ  $f(t)$  นั่นคือ กำหนดให้  $x_f(t)$  อยู่ในรูป

$$x_f(t) = A \cos \omega_f t + B \sin \omega_f t \quad (31)$$

จากนั้นหาค่าอนุพันธ์อันดับหนึ่งและอันดับสองของ  $x_f(t)$  เทียบกับเวลา ซึ่งจะได้

$$\frac{dx_f(t)}{dt} = -A\omega_f \sin \omega_f t + B\omega_f \cos \omega_f t \quad (32)$$

$$\frac{d^2x_f(t)}{dt^2} = -A\omega_f^2 \cos \omega_f t - B\omega_f^2 \sin \omega_f t \quad (33)$$

นำสมการ(31) (32) และ (33) แทนใน (29) จะได้

$$\begin{aligned} & -A\omega_f^2 \cos \omega_f t - B\omega_f^2 \sin \omega_f t - 2\lambda A\omega_f \sin \omega_f t \\ & + 2\lambda B\omega_f \cos \omega_f t + \omega_0^2 A \cos \omega_f t + \omega_0^2 B \sin \omega_f t = \frac{1}{m} F_0 \cos \omega_f t \end{aligned}$$

เทียบสัมประสิทธิ์ของ  $\cos \omega_f t$  จะได้

$$-A\omega_f^2 + 2\lambda B\omega_f + A\omega_0^2 = \frac{1}{m}F_0 \quad (34)$$

เทียบสัมประสิทธิ์ของ  $\sin \omega_f t$  จะได้

$$\begin{aligned} -B\omega_f^2 - 2\lambda A\omega_f + \omega_0^2 B &= 0 \\ B(\omega_0^2 - \omega_f^2) &= 2\lambda A\omega_f \\ B &= \frac{2\lambda A\omega_f}{(\omega_0^2 - \omega_f^2)} \end{aligned} \quad (35)$$

นำสมการ (35) แทนใน (34) เพื่อหาค่าของ  $A$  จะได้

$$\begin{aligned} -A\omega_f^2 + \frac{4\lambda^2 A\omega_f^2}{(\omega_0^2 - \omega_f^2)} + A\omega_0^2 &= \frac{1}{m}F_0 \\ A\left(\omega_0^2 - \omega_f^2 + \frac{4\lambda^2\omega_f^2}{(\omega_0^2 - \omega_f^2)}\right) &= \frac{1}{m}F_0 \\ A &= \frac{F_0}{m\left(\omega_0^2 - \omega_f^2 + \frac{4\lambda^2\omega_f^2}{(\omega_0^2 - \omega_f^2)}\right)} \end{aligned}$$

นำค่า  $A$  ที่ได้แทนใน (35) เพื่อหาค่า  $B$  จะได้

$$\begin{aligned} B &= \frac{2\lambda\omega_f}{(\omega_0^2 - \omega_f^2)} \frac{F_0}{m\left(\omega_0^2 - \omega_f^2 + \frac{4\lambda^2\omega_f^2}{(\omega_0^2 - \omega_f^2)}\right)} \\ &= \frac{2\lambda\omega_f F_0}{m\left((\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + 4\lambda^2\omega_f^2\right)} \end{aligned}$$

นำค่า  $A$  และ  $B$  แทนลงในสมการ (31) จะได้

$$\begin{aligned}
 x_f(t) &= \frac{F_0}{m \left( \omega_0^2 - \omega_f^2 + \frac{4\lambda^2 \omega_f^2}{\omega_0^2 - \omega_f^2} \right)} \cos \omega_f t + \frac{2\lambda \omega_f F_0}{m \left( (\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + 4\lambda^2 \omega_f^2 \right)} \sin \omega_f t \\
 &= \frac{F_0 (\omega_0^2 - \omega_f^2)}{m \left( (\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + 4\lambda^2 \omega_f^2 \right)} \cos \omega_f t + \frac{2\lambda \omega_f F_0}{m \left( (\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + 4\lambda^2 \omega_f^2 \right)} \sin \omega_f t \\
 &= \frac{F_0}{m} \left( \frac{(\omega_0^2 - \omega_f^2)}{\left( (\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda \omega_f)^2 \right)} \cos \omega_f t + \frac{2\lambda \omega_f}{\left( (\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda \omega_f)^2 \right)} \sin \omega_f t \right) \\
 &= \frac{F_0}{m \sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda \omega_f)^2}} \left( \frac{(\omega_0^2 - \omega_f^2)}{\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda \omega_f)^2}} \cos \omega_f t + \frac{2\lambda \omega_f}{\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda \omega_f)^2}} \sin \omega_f t \right) \quad (36)
 \end{aligned}$$

จากความสัมพันธ์  $\frac{(\omega_0^2 - \omega_f^2)}{\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda \omega_f)^2}} = \cos \phi_d$  และ  $\frac{2\lambda \omega_f}{\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda \omega_f)^2}} = \sin \phi_d$  และ  $\tan \phi_d = \frac{\sin \phi_d}{\cos \phi_d} = \frac{2\lambda \omega_f}{\omega_0^2 - \omega_f^2}$  ทำให้สมการ (36) เขียนใหม่ได้เป็น

$$x_f(t) = \frac{F_0}{m \sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda \omega_f)^2}} (\cos \phi_d \cos \omega_f t + \sin \phi_d \sin \omega_f t) \quad (37)$$

ซึ่งในที่นี้  $\phi_d$  ถูกกำหนดให้เป็นความต่างเฟสระหว่างคำตอบสถานะคงตัวกับอินพุตบังคับ เพื่อให้แตกต่างจากเฟสเริ่มต้นของคำตอบชั่วคราว  $\phi$

จากสูตรตรีโกณมิติ  $\cos(A - B) = \cos B \cos A + \sin B \sin A$  ดังนั้น สมการ (37) จะกลายเป็น

$$x_f(t) = \frac{F_0}{m\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda\omega_f)^2}} \cos(\omega_f t - \phi_d) \quad (38)$$

โดยที่  $\phi_d = \tan^{-1}\left(\frac{2\lambda\omega_f}{\omega_0^2 - \omega_f^2}\right)$  ดังนั้น

$$x_f(t) = \frac{F_0}{m\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda\omega_f)^2}} \cos\left(\omega_f t - \tan^{-1}\left(\frac{2\lambda\omega_f}{\omega_0^2 - \omega_f^2}\right)\right)$$

ในการหาคำตอบ  $x_f(t)$  อีกวิธีหนึ่งที่ยากกว่าวิธีเทียบสัมประสิทธิ์ นั่นคือ วิธีเชิงซ้อน โดยการนำจำนวนเชิงซ้อน  $z_f = x_f + jy_f$  ที่มี  $x_f$  เป็นค่าจริงของ  $z_f$  ไปแทน  $x_f$  ในสมการ (29) และแทน  $\cos\omega_f t$  ของเทอมขวามือของสมการด้วย  $e^{j\omega_f t}$  ซึ่งจะได้

$$\frac{d^2 z_f}{dt^2} + 2\lambda \frac{dz_f}{dt} + \omega_0^2 z_f = \frac{1}{m} F_0 e^{j\omega_f t} \quad (39)$$

สมมุติคำตอบสถานะคงตัว  $z_f(t)$  ให้สอดคล้องกับ  $\frac{1}{m} F_0 e^{j\omega_f t}$  นั่นคือ

$$z_f(t) = K e^{j\omega_f t} \quad (40)$$

โดยที่  $K$  เป็นค่าคงที่ที่ต้องการทราบค่า ซึ่งหาได้โดยเริ่มจากการหาอนุพันธ์อันดับหนึ่งและสองของ  $z_f(t)$  เทียบกับเวลา  $t$  จะได้

$$\frac{d}{dt} z_f(t) = Kj\omega_f e^{j\omega_f t} \quad (41)$$

และ

$$\frac{d^2}{dt^2} z_f(t) = Kj^2 \omega_f^2 e^{j\omega_f t} = -K\omega_f^2 e^{j\omega_f t} \quad (42)$$

ป ๖๖  
๒๑๐  
๓๖๖  
๒๕๖

162610๙๓  
- 5 ส.ย. 2556



สำนักหอสมุด

ตามลำดับ เมื่อนำสมการ (40) (41) และ (42) แทนลงในสมการ (39) จะได้

$$\begin{aligned}
 -K\omega_f^2 e^{j\omega_f t} + 2\lambda K j \omega_f e^{j\omega_f t} + \omega_0^2 K e^{j\omega_f t} &= \frac{F_0}{m} e^{j\omega_f t} \\
 (-K\omega_f^2 + 2\lambda K j \omega_f + \omega_0^2 K) e^{j\omega_f t} &= \frac{F_0}{m} e^{j\omega_f t} \\
 (-K\omega_f^2 + 2\lambda K j \omega_f + \omega_0^2 K) &= \frac{F_0}{m} \\
 K(\omega_0^2 - \omega_f^2 + 2\lambda j \omega_f) &= \frac{F_0}{m}
 \end{aligned}$$

ซึ่งได้

$$K = \frac{F_0}{m(\omega_0^2 - \omega_f^2 + 2\lambda j \omega_f)}$$

เมื่อนำ K ที่หาได้นี้แทนลงในสมการ (40) จะได้

$$z_f(t) = \frac{F_0}{m(\omega_0^2 - \omega_f^2 + 2\lambda j \omega_f)} e^{j\omega_f t}$$

ซึ่งเขียนให้อยู่ในรูปเชิงขั้วได้เป็น

$$\begin{aligned}
 z_f(t) &= \frac{F_0}{m\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda\omega_f)^2}} e^{j\left[\tan^{-1}\left(\frac{2\lambda\omega_f}{\omega_0^2 - \omega_f^2}\right)\right]} e^{j\omega_f t} \\
 &= \frac{F_0}{m\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda\omega_f)^2}} e^{j\left[\omega_f t - \tan^{-1}\left(\frac{2\lambda\omega_f}{\omega_0^2 - \omega_f^2}\right)\right]}
 \end{aligned}$$

และสามารถเขียนได้อีกรูปแบบเป็น

$$z_f(t) = \frac{F_0}{m\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda\omega_f)^2}} \left( \cos \left[ \omega_f t - \tan^{-1} \left( \frac{2\lambda\omega_f}{\omega_0^2 - \omega_f^2} \right) \right] + j \sin \left[ \omega_f t - \tan^{-1} \left( \frac{2\lambda\omega_f}{\omega_0^2 - \omega_f^2} \right) \right] \right)$$

ดังนั้น สามารถหาค่า  $x_f(t)$  ได้จากส่วนจริงของ  $z_f(t)$  นั่นคือ

$$x_f(t) = \frac{F_0}{m\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda\omega_f)^2}} \cos \left[ \omega_f t - \tan^{-1} \left( \frac{2\lambda\omega_f}{\omega_0^2 - \omega_f^2} \right) \right]$$

จะเห็นได้ว่าการหาคำตอบเฉพาะ  $x_f(t)$  ด้วยวิธีนี้จะกระชับกว่าวิธีเทียบสัมประสิทธิ์ที่กล่าวไว้ก่อนหน้านี้

ในลำดับต่อไป ทำการหาผลตอบสนองสมบูรณ์ ซึ่งหาได้จาก

$$\begin{aligned} x(t) &= x_n(t) + x_f(t) \\ &= e^{-\lambda t} \left( a \cos \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t + b \sin \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t \right) + x_f(t) \end{aligned} \quad (43)$$

ซึ่งในที่นี้ ผลตอบสนองบังคับยังเขียนเป็น  $x_f(t)$  เพื่อความกระชับในการวิเคราะห์สมการในลำดับถัดไป

กำหนด  $\omega_n = \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}$  เพื่อให้สมการดูกระชับขึ้น ดังนั้นสมการ (43) เขียนได้ใหม่เป็น

$$x(t) = e^{-\lambda t} \left( a \cos \omega_n t + b \sin \omega_n t \right) + x_f(t) \quad (44)$$

จากสมการ (44) สามารถหาค่าของ  $a$  และ  $b$  ที่อยู่ในรูปเงื่อนไขเริ่มต้น  $x_0$   $v_0$  และผลตอบสนองบังคับที่  $t = 0$  ได้โดย

แทน  $t = 0$  ในสมการ (44) จะได้

$$x(0) = x_0 = a + x_f(0)$$

หรือ

$$a = x_0 - x_f(0) \quad (45)$$

หาอนุพันธ์อันดับหนึ่งของสมการ (44) จะได้

$$\begin{aligned} \frac{d}{dt} x(t) = v(t) = e^{-\lambda t} & (-a\omega_n \sin \omega_n t + b\omega_n \cos \omega_n t) \\ & - \lambda e^{-\lambda t} (a \cos \omega_n t + b \sin \omega_n t) + x_f'(t) \end{aligned} \quad (46)$$

โดยที่  $x_f'(t) = \frac{d}{dt} x_f(t)$

แทน  $t = 0$  ในสมการ (46) จะได้

$$v(0) = v_0 = b\omega_n - \lambda a + x_f'(0)$$

ซึ่งได้

$$b = \frac{v_0 + \lambda a - x_f'(0)}{\omega_n} \quad (47)$$

นำสมการ (45) แทนในสมการ (47) จะได้

$$b = \frac{v_0 + \lambda(x_0 - x_f(0)) - x_f'(0)}{\omega_n}$$

ดังนั้นสมการ (44) เขียนใหม่ได้เป็น

$$x(t) = e^{-\lambda t} \left( (x_0 - x_f(0)) \cos \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t + \frac{v_0 + \lambda(x_0 - x_f(0)) - x_f'(0)}{\omega_n} \sin \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t \right) + x_f(t)$$



และสามารถเขียนให้อยู่ในรูป

$$x(t) = e^{-\lambda t} A \cos(\omega_n t - \phi) + x_f(t) \quad (48)$$

โดยที่

$$A = \sqrt{(x_0 - x_f(0))^2 + \left( \frac{v_0 + \lambda(x_0 - x_f(0)) - x_f'(0)}{\omega_n} \right)^2}$$

และ

$$\phi = \tan^{-1} \left( \frac{v_0 + \lambda(x_0 - x_f(0)) - x_f'(0)}{\omega_n(x_0 - x_f(0))} \right)$$

ถ้าเลือกให้  $\phi = 0$  ต้องกำหนดเงื่อนไขเริ่มต้นให้  $v(0) = v_0 = -\lambda(x_0 - x_f(0)) + x_f'(0)$  และ  $x(0) = x_0$  ซึ่งทำให้  $A = x_0 - x_f(0)$  ดังนั้นสมการ (48) กลายเป็น

$$x(t) = e^{-\lambda t} \underbrace{(x_0 - x_f(0))}_{x_n(t)} \cos \omega_n t + x_f(t) \quad (49)$$

จากสมการ (49) จะเห็นได้ว่า ผลตอบสนองธรรมชาติ  $x_n(t)$  มีขนาดขึ้นอยู่กับเงื่อนไขเริ่มต้น  $x_0$  และผลตอบสนองบังคับเมื่อ  $t = 0$  เท่านั้น

ในสมการ (38) เป็นผลตอบสนองบังคับเนื่องจากแรงบังคับภายนอกถูกกำหนดให้เป็น  $f(t) = F_0 \cos(\omega_f t)$  เมื่อนำมาแทนในสมการ (49) จะได้ผลตอบสนองสมบูรณ์ที่มีการแทนค่าเงื่อนไขเริ่มต้นเข้าไปแล้ว ซึ่งเป็นกรณีที่เฟสเริ่มต้น  $\phi = 0$  ดังนี้

$$\begin{aligned}
 x(t) = e^{-\lambda t} & \left( x_0 - \frac{F_0}{m\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda\omega_f)^2}} \cos \left[ \omega_f(0) - \tan^{-1} \left( \frac{2\lambda\omega_f}{\omega_0^2 - \omega_f^2} \right) \right] \right) \cos \omega_n t \\
 & + \frac{F_0}{m\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda\omega_f)^2}} \cos \left[ \omega_f t - \tan^{-1} \left( \frac{2\lambda\omega_f}{\omega_0^2 - \omega_f^2} \right) \right]
 \end{aligned} \tag{50}$$

เพื่อความกระชับของสมการ ให้ขนาดของผลตอบสนองบังคับ

$$\frac{F_0}{m\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda\omega_f)^2}} = D \quad \text{และ ความต่างเฟสระหว่างผลตอบสนองบังคับกับอินพุต}$$

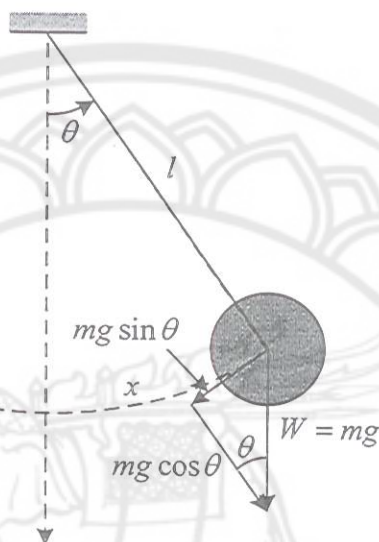
บังคับ  $-\tan^{-1} \left( \frac{2\lambda\omega_f}{\omega_0^2 - \omega_f^2} \right) = \phi_d$  ดังนั้น สมการ (50) จึงเขียนได้ใหม่เป็น

$$\begin{aligned}
 x(t) &= e^{-\lambda t} \left[ x_0 - D \cos(\omega_f(0) + \phi_d) \right] \cos \omega_n t + D \cos(\omega_f t + \phi_d) \\
 &= e^{-\lambda t} \left[ x_0 - \underbrace{D \cos(\phi_d)}_{\text{Constant}} \right] \cos \omega_n t + D \cos(\omega_f t + \phi_d)
 \end{aligned} \tag{51}$$

จากผลเฉลยในสมการ (51) จะเห็นได้ว่า องค์ประกอบความถี่มีอยู่ 2 เทอม คือ เทอมผลตอบสนองธรรมชาติหรือผลตอบสนองชั่วคราวที่มีความถี่  $\omega_n = \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}$  และจะมีขนาดลดลงเรื่อยๆ เมื่อ  $t > 0$  และเทอมผลตอบสนองบังคับที่มีความถี่  $\omega_f$  ซึ่งแอมพลิจูดจะคงที่ตรงกับที่แรงบังคับยังคงอยู่

### ระบบเพนดูลัมอย่างง่าย

ระบบเพนดูลัมอย่างง่ายเป็นกรณีพิเศษของเพนดูลัมเชิงฟิสิกส์ (physical pendulum) ซึ่งประกอบด้วยแท่งโลหะยาว  $l$  ที่มีมวลติดอยู่ปลายด้านหนึ่ง ดังภาพ 8



ภาพ 8 เพนดูลัมอย่างง่าย

ในการอธิบายการเคลื่อนที่ของเพนดูลัมในแนวตั้ง สมมติว่ามวลของแท่งโลหะไม่มีความสำคัญ เมื่อถึงลูกตุ้มไปยังปลายข้างหนึ่งของจุดสมดุลจะมีแรงดึงกลับซึ่งมีขนาดเป็น

$$F = -mg \sin \theta \quad (52)$$

ถ้ามุม  $\theta$  เป็นมุมเล็กๆ ค่าของ  $\sin \theta \approx \theta$  และส่วนโค้ง  $x$  ในการเคลื่อนที่จะถือว่าเป็นเส้นตรง ซึ่งส่วนโค้ง  $x$  ของวงกลมรัศมี  $l$  จะสัมพันธ์กับมุมที่รองรับส่วนโค้งนั้น นั่นคือ  $x = l\theta$  ดังนั้นสมการ (52) จะกลายเป็น

$$F = -mg\theta = -mg \frac{x}{l} \quad (53)$$

นั่นคือ แรงดึงกลับจะแปรผันตรงกับระยะทาง  $x$  และมีทิศทางตรงข้าม จากกฎข้อที่สองของนิวตัน  $F = ma$  สมการ (53) เขียนได้เป็น

$$ma = -mg \frac{x}{l}$$

$$m \frac{d^2 x}{dt^2} = -mg \frac{x}{l} \quad (54)$$

หารสมการ (54) ด้วย  $m$  ตลอดสมการแล้วจัดสมการใหม่จะได้

$$\frac{d^2 x}{dt^2} + \frac{g}{l} x = 0$$

หรือ

$$\frac{d^2 x}{dt^2} + \omega_0^2 x = 0 \quad (55)$$

โดยที่  $\omega_0^2 = \frac{g}{l}$  ดังนั้น ความถี่ธรรมชาติ  $\omega_0 = \sqrt{\frac{g}{l}}$  และจะเห็นได้ว่าสมการ (55) จะคล้ายกันกับสมการ (2) ของระบบมวลติดสปริงซึ่งเป็นสมการอธิบายการเคลื่อนที่แบบซิมเปิลฮาร์โมนิก ดังนั้นผลเฉลยก็คือ

$$x(t) = x_0 \cos \omega_0 t + \frac{v_0}{\omega_0} \sin \omega_0 t$$

และสามารถเขียนให้อยู่ในรูป

$$x(t) = A \cos(\omega_0 t - \phi)$$

โดยที่

$$A = \sqrt{(x_0)^2 + \left(\frac{v_0}{\omega_0}\right)^2} \quad \text{และ} \quad \phi = \tan^{-1} \left( \frac{v_0}{x_0 \omega_0} \right)$$

ถ้ากำหนดเฟสเริ่มต้น  $\phi$  ให้เป็นศูนย์ ต้องกำหนดเงื่อนไขเริ่มต้น

$$\left. \frac{dx(t)}{dt} \right|_{t=0} = v(0) = v_0 = 0 \text{ และ } x(0) = x_0 \text{ ซึ่งทำให้ } A = x_0 \text{ ดังนั้น}$$

$$x(t) = x_0 \cos(\omega_0 t)$$

และ

$$v(t) = \frac{d}{dt} x(t) = -x_0 \omega_0 \sin \omega_0 t$$

เช่นเดียวกับกับระบบมวลติดสปริง แนวคิดการเคลื่อนที่แบบฮาร์โมนิคค่อนข้างจะไม่จริงสำหรับระบบเพนดูลัม เนื่องจากจะมีแรงหน่วงกระทำต่อระบบ เช่น แรงต้านอากาศ แรงเสียดทานของจุดแขวนเพนดูลัม ในทางกลศาสตร์ แรงหน่วงที่กระทำต่อเพนดูลัมจะแปรผันตรงกับความเร็ว ณ ขณะนั้น นั่นคือ  $\alpha \frac{dx}{dt} = \alpha v$  ดังนั้น สมการ (54) จะกลายเป็น

$$m \frac{d^2 x}{dt^2} = -\frac{mg}{l} x - \alpha \frac{dx}{dt} \quad (56)$$

โดยที่  $\alpha$  เป็นค่าคงที่การหน่วง และเครื่องหมายลบในสมการจะหมายถึงแรงหน่วงกระทำในทิศทางตรงกันข้ามกับการเคลื่อนที่  
หารสมการ (56) ด้วย  $m$  และจัดเรียงใหม่ได้เป็น

$$\frac{d^2 x}{dt^2} + \frac{\alpha}{m} \frac{dx}{dt} + \frac{g}{l} x = 0$$

หรือ

$$\frac{d^2 x}{dt^2} + 2\lambda \frac{dx}{dt} + \omega_0^2 x = 0 \quad (57)$$

โดยที่  $2\lambda = \frac{\alpha}{m}$  ซึ่ง  $2\lambda$  ได้ใช้เพื่อความสะดวกในการคำนวณหารากของสมการ  
ลักษณะเฉพาะและ  $\omega_0^2 = \frac{g}{l}$   
จะเห็นได้ว่า สมการ (57) จะเหมือนกันกับสมการ (13) ของระบบมวลติดสปริง ดังนั้น ผล  
เฉลยจะอยู่ในรูป

$$x(t) = e^{-\lambda t} \left( x_0 \cos \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t + \frac{v_0 + \lambda x_0}{\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}} \sin \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t \right)$$

และสามารถเขียนให้อยู่ในรูป

$$x(t) = e^{-\lambda t} A \cos(\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t - \phi)$$

โดยที่  $A = \sqrt{(x_0)^2 + \left(\frac{v_0 + \lambda x_0}{\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}}\right)^2}$  และ  $\phi = \tan^{-1} \left( \frac{v_0 + \lambda x_0}{x_0 \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}} \right)$

ในกรณีนี้ ถ้าต้องการให้เฟสเริ่มต้นเป็นศูนย์ ( $\phi = 0$ ) ต้องกำหนดเงื่อนไขเริ่มต้น

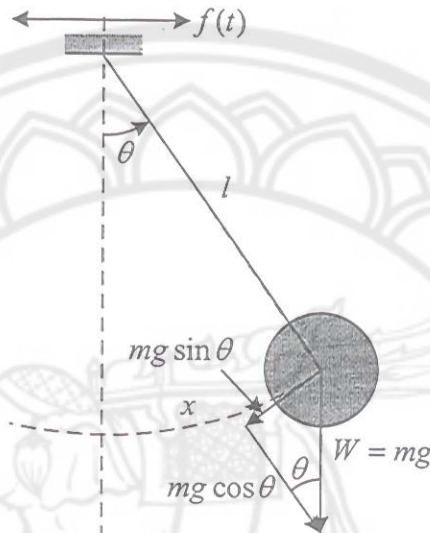
$$\left. \frac{d x(t)}{dt} \right|_{t=0} = v(0) = v_0 = -\lambda x_0 \text{ และ } x(0) = x_0 \text{ ซึ่งทำให้ } A = x_0 \text{ ดังนั้น}$$

$$x(t) = e^{-\lambda t} x_0 \cos(\sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t)$$

และ

$$v(t) = \frac{d}{dt} x(t) = -e^{-\lambda t} x_0 \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} \sin \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t - \lambda e^{-\lambda t} x_0 \cos \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2} t$$

ในลำดับต่อมามีแรงภายนอก  $f(t)$  กระทำกับเพนดูลัมที่กำลังสั่นภายใต้แรงหน่วง โดยที่แรง  $f(t)$  เป็นแรงขับที่ทำให้คานที่ยึดเพนดูลัมสั่นในแนวเดียวกับการเคลื่อนที่ของลูกตุ้มของเพนดูลัมดังภาพ 9



ภาพ 9 เพนดูลัมถูกแรงกระทำจากภายนอก

เมื่อรวม  $f(t)$  เข้าไปในสมการ (56) ทำให้ได้สมการเชิงอนุพันธ์ที่อธิบายการเคลื่อนที่ของลูกตุ้มเพนดูลัมที่ถูกแรงขับเป็นดังนี้

$$m \frac{d^2 x}{dt^2} = -\frac{mg}{l} x - \alpha \frac{dx}{dt} + f(t) \quad (58)$$

หาผลเฉลยโดยเริ่มจากการหารสมการ (58) ด้วย  $m$  และจัดสมการใหม่จะได้

$$\frac{d^2 x}{dt^2} + 2\lambda \frac{dx}{dt} + \omega_0^2 x = \frac{f(t)}{m} \quad (59)$$

จะเห็นได้ว่าสมการ (59) จะเหมือนกับสมการ (28) ของระบบมวลติดสปริง ดังนั้น ผลเฉลยสมบูรณของระบบเพนดูลัมที่ถูกแรงภายนอกกระทำคือ

$$x(t) = e^{-\lambda t} \left( (x_0 - x_f(0)) \cos \omega_n t + \frac{v_0 + \lambda(x_0 - x_f(0)) - x_f'(0)}{\omega_n} \sin \omega_n t \right) + x_f(t)$$

และสามารถเขียนให้อยู่ในรูป

$$x(t) = e^{-\lambda t} A \cos(\omega_n t - \phi) + x_f(t)$$

โดยที่

$$A = \sqrt{(x_0 - x_f(0))^2 + \left( \frac{v_0 + \lambda(x_0 - x_f(0)) - x_f'(0)}{\omega_n} \right)^2}$$

และ

$$\phi = \tan^{-1} \left( \frac{v_0 + \lambda(x_0 - x_f(0)) - x_f'(0)}{\omega_n (x_0 - x_f(0))} \right)$$

ถ้าเลือกให้  $\phi = 0$  ต้องกำหนดเงื่อนไขเริ่มต้น  $v(0) = v_0 = -\lambda(x_0 - x_f(0)) + x_f'(0)$  และ  $x(0) = x_0$  ซึ่งทำให้  $A = x_0 - x_f(0)$  ดังนั้น

$$x(t) = e^{-\lambda t} (x_0 - x_f(0)) \cos \omega_n t + x_f(t) \quad (60)$$

$$\text{โดยที่ } \lambda = \frac{\alpha}{2m} \text{ และ } \omega_0 = \sqrt{\frac{g}{l}}$$

สมการ (60) จะคล้ายกับสมการ (49) ของระบบมวลติดสปริงที่ถูกบังคับดังที่อธิบายไว้ก่อนหน้านี้ ซึ่งผลตอบสนองธรรมชาติ  $x_n(t)$  มีขนาดขึ้นอยู่กับเงื่อนไขเริ่มต้น  $x_0$  และผลตอบสนองบังคับที่  $t = 0$



ถ้าแรงบังคับที่กระทำต่อเพนดูลัมเป็นฟังก์ชัน  $f(t) = F_0 \cos \omega_f t$  ดังนั้น ผลตอบสนองบังคับของระบบจะกลายเป็น

$$x_f(t) = \frac{F_0}{m\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda\omega_f)^2}} \cos \left[ \omega_f t - \tan^{-1} \left( \frac{2\lambda\omega_f}{\omega_0^2 - \omega_f^2} \right) \right]$$

เมื่อนำผลตอบสนองบังคับนี้ไปแทนในสมการ (60) จะได้ผลตอบสนองสมบูรณ์เป็น

$$\begin{aligned} x(t) &= e^{-\lambda t} \left[ x_0 - D \cos(\omega_f(0) + \phi_d) \right] \cos \omega_n t + D \cos(\omega_f t + \phi_d) \\ &= e^{-\lambda t} \left[ x_0 - \underbrace{D \cos(\phi_d)}_{\text{Constant}} \right] \cos \omega_n t + D \cos(\omega_f t + \phi_d) \end{aligned} \quad (61)$$

$$\text{โดยที่ } D = \frac{F_0}{m\sqrt{(\omega_0^2 - \omega_f^2)^2 + (2\lambda\omega_f)^2}} \text{ และ } \phi_d = -\tan^{-1} \left( \frac{2\lambda\omega_f}{\omega_0^2 - \omega_f^2} \right)$$

จะเห็นได้ว่า สมการ (61) จะมีองค์ประกอบความถี่อยู่สองเทอม คือ เทอมผลตอบสนองธรรมชาติ(หรือผลตอบสนองชั่วคราว) ที่มีความถี่  $\omega_n = \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}$  ซึ่งจะมีขนาดลดลงเรื่อยๆ เมื่อ  $t > 0$  และเทอมผลตอบสนองบังคับที่มีความถี่  $\omega_f$  ซึ่งแอมพลิจูดจะคงที่ตรงกับที่แรงบังคับยังคงมีอยู่

ฟังก์ชันถ่ายโอนและผลตอบสนองความถี่

ในการวิเคราะห์ระบบเชิงเส้น สามารถเขียนสมการความสัมพันธ์ของอินพุตกับผลตอบสนองใดๆ ให้อยู่ในรูปของสมการเชิงอนุพันธ์ได้เป็น

$$a_m \frac{d^m y}{dt^m} + \dots + a_1 \frac{dy}{dt} + a_0 y(t) = b_n \frac{d^n x}{dt^n} + \dots + b_1 \frac{dx}{dt} + b_0 x(t)$$

ซึ่งมีตัวแปรตาม  $y$  (เอาต์พุต) และตัวแปรต้น  $x$  (อินพุต)

ในหัวข้อนี้จะพิจารณาผลตอบสนองของความถี่ของระบบผ่านตัวอย่างระบบเชิงเส้นอย่างง่าย ระบบหนึ่งที่อธิบายด้วยสมการอนุพันธ์เชิงเส้นอันดับหนึ่งดังนี้

$$a \frac{dy(t)}{dt} + by(t) = x(t) \quad (62)$$

ถ้าให้  $x(t) = Ke^{st}$  โดยที่  $K$  เป็นค่าคงที่เชิงซ้อน ในการหาผลเฉลยของสมการ (62) จะเริ่มจากหาสมการลักษณะเฉพาะของสมการ (62) นั่นคือ

$$br + a = 0$$

และรากของสมการ คือ

$$r = -\frac{b}{a}$$

ดังนั้น ผลตอบสนองของธรรมชาติ คือ

$$y_h = ce^{rt} = ce^{-\frac{b}{a}t}$$

เนื่องจากอินพุต  $x(t) = Ke^{st}$  ดังนั้นกำหนดให้  $y_p$  ให้สอดคล้องกับ  $x(t)$  คือ

$$y_p = Ae^{st}$$

นำ  $y_p = Ae^{st}$  แทนในสมการ (62) จะได้

$$asAe^{st} + bAe^{st} = Ke^{st}$$

จัดสมการใหม่จะได้

$$asA + bA = K$$

$$A(as + b) = K$$

$$A = K \left( \frac{1}{as + b} \right)$$

นำ  $A = K \left( \frac{1}{as + b} \right)$  แทนใน  $y_p = Ae^{st}$  จะได้

$$y_p = K \left( \frac{1}{as + b} \right) e^{st}$$

ดังนั้น คำตอบสมบูรณในรูปทั่วไปคือ

$$y(t) = y_h + y_p = ce^{-\frac{b}{a}t} + K \left( \frac{1}{as + b} \right) e^{st} \quad (63)$$

จากสมการ (63) จะเห็นว่า  $y(t)$  มีสองส่วนประกอบ คือ  $ce^{-\frac{b}{a}t}$  ซึ่งเป็นส่วนประกอบชั่วคราว (transient component) มีความถี่  $-\frac{b}{a}$  ส่วนประกอบชั่วคราวนี้จะเกิดขึ้นตามคุณสมบัติของระบบ และจะลดลงตามเวลา ในส่วน  $K \left( \frac{1}{as + b} \right) e^{st}$  เป็นส่วนประกอบสถานะคงตัว (steady state component) ซึ่งมีความถี่เดียวกับอินพุต ถ้าสมมุติให้ส่วนประกอบชั่วคราวลดลงเร็วกว่าส่วนประกอบสถานะคงตัว ดังนั้น หลังจากช่วงเวลาที่ยาวนาน ส่วนประกอบชั่วคราวจะสามารถตัดทิ้งได้ เพราะฉะนั้น ผลตอบสนองของระบบก็คือ ส่วนประกอบสถานะคงตัว  $K \left( \frac{1}{as + b} \right) e^{st}$  กล่าวคือ

$$y(t) = K \left( \frac{1}{as + b} \right) e^{st} \quad (64)$$

ถ้าทำการแปลงฟูเรียร์สมการ (62) ซึ่งมีลำดับการแปลงดังนี้

$$F\left[a\frac{dy}{dt}\right] + F[by(t)] = F[x(t)]$$

$$aF\left[\frac{dy}{dt}\right] + bF[y(t)] = F[x(t)]$$

จาก  $F\left[\frac{d^n y}{dt^n}\right] = (j\omega)^n \cdot Y(j\omega)$  และ  $F[y(t)] = Y(j\omega)$  และ  $F[x(t)] = X(j\omega)$  จะ  
ได้

$$\begin{aligned} a(j\omega)Y(j\omega) + bY(j\omega) &= X(j\omega) \\ [a(j\omega) + b]Y(j\omega) &= X(j\omega) \end{aligned} \quad (65)$$

$$Y(j\omega) = \frac{1}{[a(j\omega) + b]} X(j\omega)$$

ดังนั้น ฟังก์ชันถ่ายโอนของระบบ คือ

$$H(j\omega) = \frac{Y(j\omega)}{X(j\omega)} = \frac{1}{[a(j\omega) + b]} \quad (66)$$

จึงทำให้สมการ (66) เขียนได้อีกรูปเป็น

$$Y(j\omega) = H(j\omega)X(j\omega)$$

ดังนั้น 푸รีเยร์ทรานส์ฟอร์มของเอาต์พุตก็คือ ผลคูณของของฟังก์ชันถ่ายโอนกับฟูรีเยร์  
ทรานส์ฟอร์มสัญญาณอินพุต

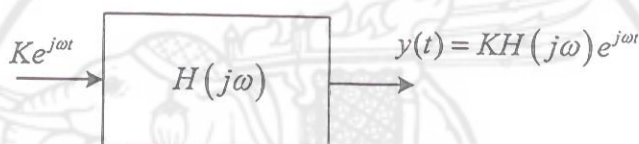
จากสมการ (64) ถ้าให้  $s = j\omega$  จะได้

$$y(t) = K \left( \frac{1}{a(j\omega) + b} \right) e^{(j\omega)t} \quad (67)$$

จะเห็นว่าเทอม  $\left(\frac{1}{a(j\omega)+b}\right)$  ในสมการ (67) จะมีค่าเท่ากับ  $H(j\omega)$  ในสมการ (66) ดังนั้น  $H(j\omega)$  สามารถเรียกได้อีกอย่างว่า ผลตอบสนองของความถี่ของระบบ ณ สภาวะคงตัว และสามารถเขียนผลตอบสนองเอาต์พุตเนื่องจากการป้อนอินพุต  $x(t) = Ke^{j\omega t}$  ให้กับระบบได้เป็น

$$y(t) = KH(j\omega)e^{j\omega t}$$

ซึ่งความสัมพันธ์ระหว่างอินพุตและเอาต์พุตได้แสดงไว้ดังภาพ 10



ภาพ 10 ความสัมพันธ์ของอินพุตและเอาต์พุต

ดังนั้น สามารถหาฟังก์ชันถ่ายโอนได้อีกทางคือ

$$H(j\omega) = \frac{y(t)}{x(t)} = \frac{KH(j\omega)e^{j\omega t}}{Ke^{j\omega t}}$$

ซึ่งอัตราส่วนของแอมพลิจูดทางด้านเอาต์พุตต่อแอมพลิจูดทางด้านอินพุตนี้จะเรียกว่า อัตราการขยาย (gain) ของระบบ เพราะฉะนั้นฟังก์ชันถ่ายโอนก็คืออัตราการขยายของระบบนั่นเอง เมื่อพิจารณาสมการ (62) อีกครั้ง โดยกำหนดให้  $x(t) = Ke^{j\omega t}$  และ  $y(t) = KH(j\omega)e^{j\omega t}$  แล้วแทนค่าเหล่านี้ในสมการ (62) จะได้

$$a(j\omega)KH(j\omega)e^{j\omega t} + bKH(j\omega)e^{j\omega t} = Ke^{j\omega t}$$

$$H(j\omega)Ke^{j\omega t}(a(j\omega)+b) = Ke^{j\omega t}$$

$$H(j\omega) = \frac{1}{a(j\omega)+b}$$

ซึ่งวิธีนี้ก็ทำให้ได้  $H(j\omega)$  ที่มีค่าเท่ากับสมการ (66)

ในลำดับต่อไป เมื่อพิจารณาหาส่วนจริงของ  $x(t)$  จะได้

$$\begin{aligned} \operatorname{Re}(x(t)) &= \operatorname{Re}(Ke^{j\omega t}) \\ &= \operatorname{Re}(|K|e^{j\angle K}e^{j\omega t}) \\ &= \operatorname{Re}(|K|e^{j(\omega t + \angle K)}) \\ &= |K|\cos(\omega t + \angle K) \end{aligned} \tag{68}$$

และส่วนจริงของ  $y(t)$  คือ

$$\begin{aligned} \operatorname{Re}(y(t)) &= \operatorname{Re}(KH(j\omega)e^{j\omega t}) \\ &= \operatorname{Re}(|K||H(j\omega)|e^{j\angle H(j\omega)}e^{j\angle K}e^{j\omega t}) \\ &= \operatorname{Re}(|K||H(j\omega)|e^{j(\omega t + \angle H(j\omega) + \angle K)}) \\ &= |K||H(j\omega)|\cos(\omega t + \angle H(j\omega) + \angle K) \end{aligned} \tag{69}$$

เป็นที่ทราบกันดีว่า ส่วนจริงของอินพุตที่เป็นเชิงซ้อนจะก่อให้เกิดส่วนจริงของผลตอบสนองเอาต์พุต ดังนั้น จากการสังเกตสมการ (68) และ (69) จะเห็นได้ว่าอินพุตไซน์ซอว์ด์ที่มีความถี่  $\omega$  จะก่อให้เกิดผลตอบสนองไซน์ซอว์ด์ที่มีความถี่  $\omega$  เดียวกัน โดยมีขนาดของผลตอบสนองคือ  $|K||H(j\omega)|$  และเฟสของผลตอบสนองคือ  $\angle H(j\omega) + \angle K$

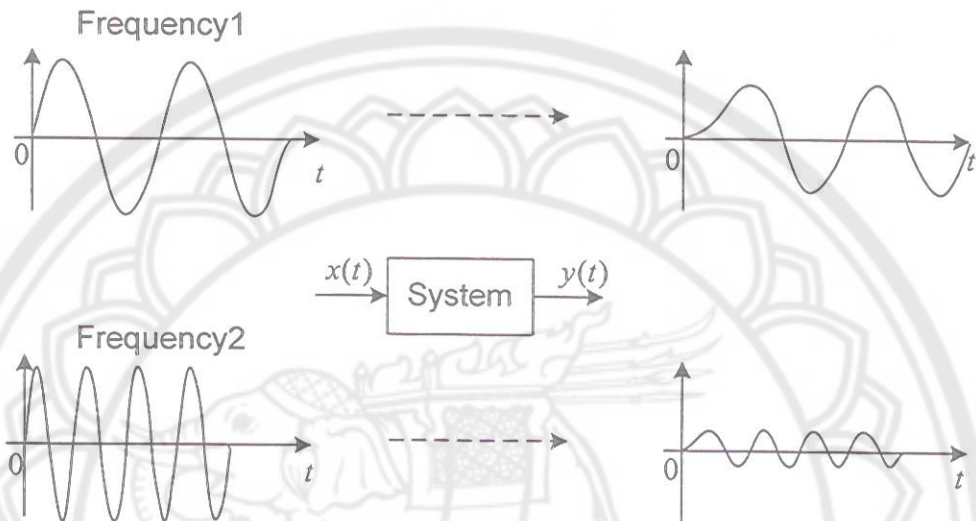
ในทางปฏิบัติ ถ้ากำหนดสัญญาณอินพุตเป็น

$$x(t) = B \sin \omega t$$

จากภาพ 11 สัญญาณอินพุตนี้จะให้ผลตอบสนองชั่วคราว (transient response) (ซึ่งจะหมดไปในตอนท้าย) และผลตอบสนองสภาวะคงตัว (steady-state response)  $y_{ss}(t)$

$$y_{ss}(t) = B|H(j\omega)|\sin(\omega t + \angle H(j\omega))$$

ดังนั้นจะพบว่า ผลตอบสนองของสภาวะคงตัวแบบไซน์ชอยด์จะมีความถี่เดียวกับกับอินพุต แต่แอมพลิจูดและมุมเฟสถูกกำหนดโดยผลตอบสนองทางขนาด  $|H(j\omega)|$  และผลตอบสนองทางเฟส  $\angle H(j\omega)$  ของระบบที่ความถี่  $\omega$  ใดๆ ที่ให้มา



ภาพ 11 ผลตอบสนองที่เอาต์พุตที่ความถี่ของอินพุตแตกต่างกัน

ตัวอย่าง การผลตอบสนองความถี่ของระบบ ๑ หนึ่ง

ระบบเวลาต่อเนื่อง (continuous-time system) ระบบหนึ่ง ได้อธิบายโดยสมการเชิงอนุพันธ์ดังนี้

$$Ty'(t) + y(t) = Kx(t)$$

จงหาขนาดและเฟสของผลตอบสนองความถี่ระบบนี้

วิธีทำ

หาฟังก์ชันถ่ายโอน (ผลตอบสนองความถี่) โดยใช้การแปลงฟูเรียร์

$$H(j\omega) = \frac{K}{Tj\omega + 1} = \frac{K}{\underbrace{1}_{\text{Re}} + j\underbrace{T\omega}_{\text{Im}}}$$

เขียนผลตอบสนองความถี่ให้อยู่ในรูปแบบเชิงขั้ว (polar form)

$$\begin{aligned} H(j\omega) &= \frac{K}{\sqrt{1^2 + (T\omega)^2} e^{j[\tan^{-1}(\frac{T\omega}{1})]}} \\ &= \frac{K}{\sqrt{1^2 + (T\omega)^2}} e^{j[-\tan^{-1}(T\omega)]} = |H(j\omega)| e^{j\angle H(j\omega)} \end{aligned}$$

ดังนั้น ผลตอบสนองความถี่ทางขนาดคือ

$$|H(j\omega)| = \frac{K}{\sqrt{1^2 + (T\omega)^2}}$$

และผลตอบสนองความถี่ทางเฟสคือ

$$\angle H(j\omega) = -\tan^{-1}(T\omega) \text{ (เรเดียน)}$$

เทคนิคตัวแปรเวลาหลายตัว

หลักการของตัวแปรเวลาหลายตัวได้สมมติให้เวลาของผลตอบสนองธรรมชาติและผลตอบสนองบังคับแยกออกเป็นสองตัวแปร คือ  $t$  และ  $\tau$  ถ้ากำหนดให้ผลตอบสนองธรรมชาติเป็นฟังก์ชันของ  $t$  และผลตอบสนองบังคับเป็นฟังก์ชันของ  $\tau$  ดังนั้น ผลตอบสนองสมบูรณ์ของระบบสามารถเขียนได้เป็น

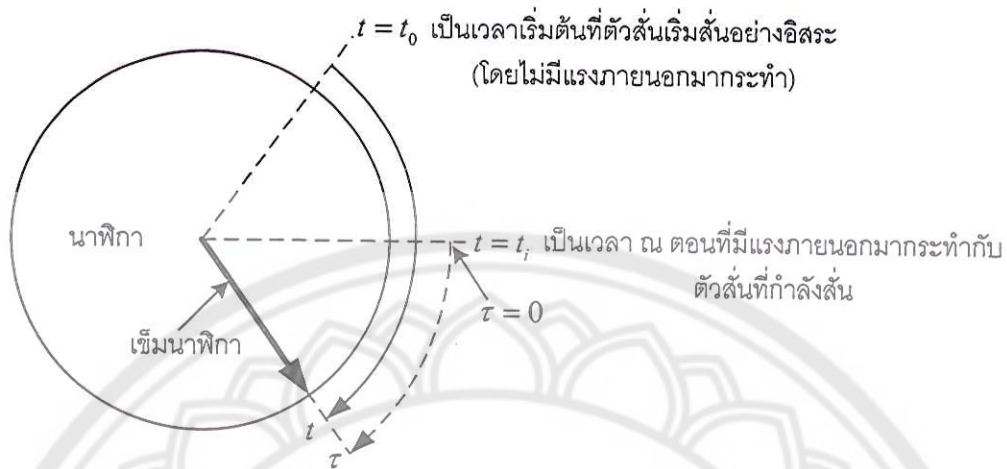
$$y(t, \tau) = y_h(t) + y_f(\tau) \quad (70)$$

โดยที่  $\tau$  เป็นเวลาที่พิจารณาหลังจากการเริ่มเวลา  $t$  ของระบบไป  $\Delta t$  นั่นคือ

$$\tau = t - \Delta t \quad (71)$$

ซึ่งในทางปฏิบัติสามารถอธิบายได้ง่ายๆ ดังนี้





ภาพ 12 ความสัมพันธ์ระหว่างเวลา  $t$  และ  $\tau$  ในทางปฏิบัติ

จากภาพ 12 เมื่อระบบลั่นเริ่มลั่นอย่างอิสระ เวลาเริ่มต้นของระบบจะเท่ากับ  $t = t_0$  จากนั้น เมื่อเวลา  $t$  เพิ่มขึ้น ตัวลั่นก็คงลั่นอย่างอิสระต่อไป ตราบใดที่ยังไม่มีการบังคับจากภายนอกมากระทำกับระบบ แต่ถ้ามีการบังคับจากภายนอกเริ่มกระทำกับระบบที่กำลังลั่นอยู่นั้นที่เวลา  $t = t_i$  ณ ตอนนั้น เวลา  $\tau$  ก็จะเริ่มต้นขึ้น โดยเริ่มจาก  $\tau = 0$  จากนั้น เมื่อเวลา  $t$  เพิ่มขึ้น เวลา  $\tau$  ก็จะเพิ่มขึ้นด้วย ดังนั้น จะได้ความสัมพันธ์เป็น  $\tau = t - (t_i - t_0) = t - \Delta t$  โดยที่  $\Delta t = t_i - t_0$  ซึ่งเป็นที่มาของสมการ (71) ดังที่กล่าวไว้ข้างต้น

ถ้าสมมติให้ระบบๆ หนึ่งที่มีการลั่นแบบไซน์ที่ถูกหน่วงภายใต้อิทธิพลของอินพุตได้ อธิบายด้วยสมการเชิงอนุพันธ์อันดับสอง

$$a_2 \frac{d^2}{dt^2} y(t) + a_1 \frac{d}{dt} y(t) + a_0 y(t) = x(t) \quad (72)$$

เมื่อต้องการหาผลเฉลยของระบบดังกล่าวด้วยหลักการตัวแปรเวลาหลายตัวจะทำให้ได้สมการเชิงอนุพันธ์ที่อธิบายระบบเป็นดังนี้

$$a_2 \frac{d^2}{dt^2} y(t, \tau) + a_1 \frac{d}{dt} y(t, \tau) + a_0 y(t, \tau) = x(\tau) \quad (73)$$

ซึ่งผลตอบสนองของธรรมชาติหาได้จากการแก้สมการ

$$a_2 \frac{d^2}{dt^2} y_n(t) + a_1 \frac{d}{dt} y_n(t) + a_0 y_n(t) = 0 \quad (74)$$

และผลตอบสนองบังคับหาได้จากการแก้สมการ

$$a_2 \frac{d^2}{d\tau^2} y_f(\tau) + a_1 \frac{d}{d\tau} y_f(\tau) + a_0 y_f(\tau) = x(\tau) \quad (75)$$

เมื่อแก้สมการ (74) ทำให้ได้ผลตอบสนองของธรรมชาติเป็น

$$y_n(t) = c_1 e^{-\lambda + \sqrt{\lambda^2 - \omega_0^2} t} + c_2 e^{-\lambda - \sqrt{\lambda^2 - \omega_0^2} t}$$

โดยที่  $\omega_0 = \sqrt{\frac{a_0}{a_2}}$  และ  $\lambda = \frac{a_1}{a_2}$  และเมื่อพิจารณาในกรณี  $\lambda^2 - \omega_0^2 < 0$  (ดูหน้าที่หน้า 14) จะได้

$$y_n(t) = e^{-\lambda t} A \cos(\omega_n t - \phi)$$

$$\text{โดยที่ } \omega_n = \sqrt{\omega_0^2 - \lambda^2}$$

เพื่อให้ง่ายต่อการคำนวณ ในที่นี้จะเลือกให้คำตอบของผลตอบสนองของธรรมชาติมีเฟสเริ่มต้นเท่ากับศูนย์ นั่นคือ

$$y_n(t) = A e^{-\lambda t} \cos(\omega_n t)$$

สำหรับค่าผลการตอบสนองบังคับ ซึ่งโดยปรกติแล้วจะต้องทราบค่าฟังก์ชันอินพุตเสียก่อนจึงจะสามารถหาค่าผลการตอบสนองบังคับได้ โดยในที่นี้จะแทนผลการตอบสนองบังคับด้วย  $y_f(\tau)$  ไม่ว่าสัญญาณอินพุตจะมีรูปแบบเป็นฟังก์ชันใดๆ ดังนั้นผลการตอบสนองเอาต์พุตที่สมบูรณ์จะได้เป็น

$$y(t, \tau) = Ae^{-\lambda t} \cos(\omega_n t) + y_f(\tau) \quad (76)$$

เมื่อแทน  $t = 0$  และกำหนดเงื่อนไขเริ่มต้น  $y(0, \tau) = y_0$  ลงใน (76) เพื่อหาค่า  $A$  จะทำได้

$$y(0, \tau) = A + y_f(\tau)$$

ดังนั้น

$$\begin{aligned} A &= y(0, \tau) - y_f(\tau) \\ &= y_0 - y_f(\tau) \end{aligned}$$

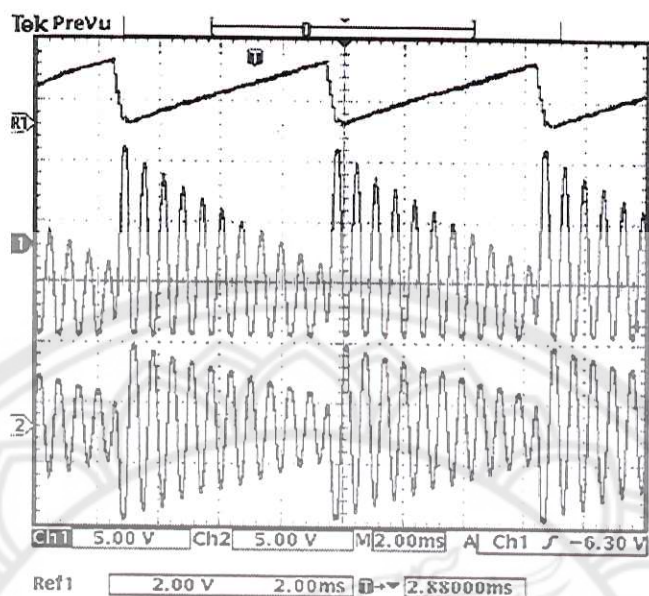
แทนค่า  $A$  จากดังกล่าวลงใน (76) จะได้

$$y(t, \tau) = [y_0 - y_f(\tau)] e^{-\lambda t} \cos(\omega_n t) + y_f(\tau)$$

จากผลตอบสนองของสมบรูณ์ที่แทนเงื่อนไขเริ่มต้นเข้าไปแล้วนี้ พบว่าผลตอบสนองบังคับเนื่องจากอินพุตบังคับจะมีผลต่อขนาดของผลตอบสนองของธรรมชาติตลอดเวลา

#### งานวิจัยที่เกี่ยวข้อง

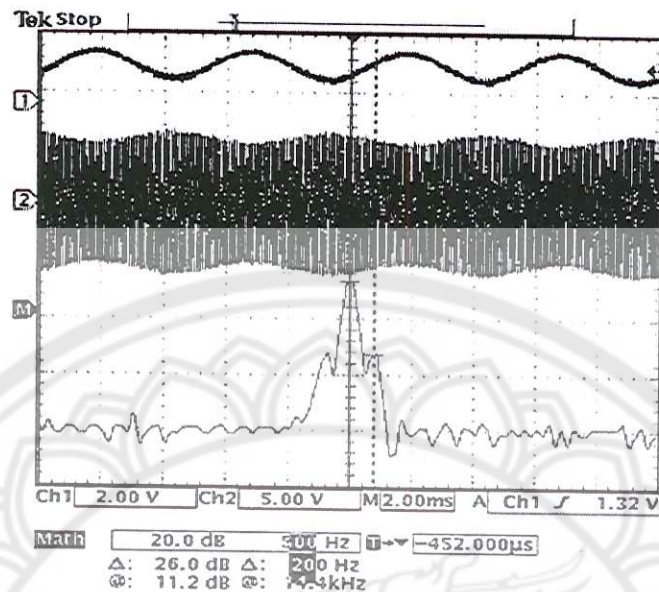
ธงชัย มณีชูเกตุ และคณะ (Maneechukate, et al., 2000, pp. 666-673) ได้นำเสนอแบบจำลองคณิตศาสตร์แบบใหม่กับการวิเคราะห์หาผลตอบสนองของสมบรูณ์ของวงจรรอสซิลเลเตอร์ด้วยเทคนิคตัวแปรเวลาหลายตัวเพื่อศึกษาปรากฏการณ์ออสซิลเลตภายใต้สภาวะอินพุตบังคับ ซึ่งจากผลเฉลยที่ได้พบว่า ค่าแอมพลิจูดของผลตอบสนองของธรรมชาติจะไม่ใช่ค่าคงที่ แต่จะแปรเปลี่ยนไปตามผลตอบสนองบังคับของระบบ



ภาพ 13 ผลจากการทดลองเมื่อป้อนอินพุตบังคับที่แปรเปลี่ยนตามเวลาให้กับวงจร  
ออสซิลเลเตอร์

จากผลการทดลองในภาพ 13 สัญญาณเส้นบนเป็นอินพุตที่แปรเปลี่ยนขนาดตามเวลาที่ป้อนให้กับวงจรออสซิลเลเตอร์ ซึ่งในที่นี้เป็นสัญญาณรูปฟันเลื่อย สัญญาณเส้นกลางเป็นเอาต์พุตของวงจรซึ่งเป็นผลตอบสนองของสมบรูณ์ และสัญญาณเส้นล่างจะเป็นผลตอบสนองของธรรมชาติที่ได้จากการกำจัดหรือกรองผลตอบสนองบังคับออกจากผลตอบสนองของสมบรูณ์ ซึ่งสังเกตได้ว่าผลตอบสนองของธรรมชาติซึ่งเป็นสัญญาณออสซิลเลต จะมีขนาดที่เปลี่ยนแปลงตามสัญญาณอินพุต

ธงชัย มณีชูเกตุ และคณะ (Maneechukate, et al., 2006, pp. 3802-3805) ได้นำเสนอเทคนิคใหม่ของการมอดูเลตเชิงขนาดที่อยู่บนพื้นฐานของวงจรออสซิลเลเตอร์อันดับสอง โดยการใช้หลักตัวแปรเวลาหลายตัวเพื่อวิเคราะห์ระบบอันดับสองที่มีอินพุตบังคับที่เป็นฟังก์ชันที่แปรเปลี่ยนตามเวลา ซึ่งทำให้แอมพลิจูดของผลตอบสนองของธรรมชาติสามารถควบคุมจากผลตอบสนองบังคับได้โดยตรง ภายใต้เงื่อนไขที่ว่า ผลตอบสนองบังคับและฟังก์ชันบังคับที่แปรเปลี่ยนตามเวลามีค่าเท่ากันโดยประมาณ



ภาพ 14 ผลจากการทดลองเมื่อป้อนอินพุตบังคับที่แปรเปลี่ยนตามเวลาให้กับวงจรออสซิลเลเตอร์ภายใต้เงื่อนไขผลตอบสนองบังคับและฟังก์ชันบังคับที่แปรผันตามเวลามีค่าเท่ากันโดยประมาณ

จากผลการทดลองในภาพ 14 สัญญาณเส้นบนเป็นอินพุตที่มีขนาดแปรเปลี่ยนตามเวลาซึ่งป้อนให้กับวงจรออสซิลเลเตอร์ ซึ่งในที่นี้เป็นสัญญาณรูปไซน์ สัญญาณเส้นกลางเป็นผลตอบสนองธรรมชาติที่ได้จากการกำจัดผลตอบสนองบังคับออกจากผลตอบสนองสมบูรณ์ (กรองจากเอาต์พุตของวงจรออสซิลเลเตอร์) และสัญญาณเส้นล่างจะเป็นสเปกตรัมของสัญญาณเส้นกลาง และสังเกตได้ว่า องค์ประกอบความถี่ของสเปกตรัมจะไปตามสัญญาณอินพุตที่ป้อนเข้ามาซึ่งเป็นการมอดูเลตเชิงขนาดโดยที่ผลตอบสนองธรรมชาติและฟังก์ชันบังคับที่แปรเปลี่ยนตามเวลานั้นจะแทนสัญญาณคลื่นพาห้และสัญญาณข้อมูลตามลำดับ

Roychowdhury (Roychowdhury, 2001, pp. 578-594) ได้นำเสนอสมการอนุพันธ์ย่อยที่มีการแยกตัวแปรทางเวลาสองตัวแปรคือ  $t_1$  และ  $t_2$  มาประยุกต์ใช้สำหรับการวิเคราะห์การมอดูเลตทางความถี่และทางขนาดของวงจรออสซิลเลเตอร์ ดังนั้น สัญญาณ  $y(t)$  ที่มีตัวแปรเวลาเพียงตัวเดียว  $t$  จะเขียนแทนด้วยฟังก์ชัน  $y(t_1, t_2)$  ซึ่งมีตัวแปรเวลาสองตัว  $t_1$  และ  $t_2$  ซึ่งพบว่า สัญญาณ  $y(t_1, t_2)$  ได้ให้ข้อมูลเกี่ยวกับการเปลี่ยนแปลงที่ช้าและเร็วของสัญญาณได้อย่างเป็นธรรมชาติและสะดวกกว่า  $y(t)$  แต่อย่างไรก็ตาม สัญญาณดั้งเดิม  $y(t)$  สามารถทำให้กลับคืนมาได้อย่างสมบูรณ์โดยการกำหนดให้  $t_1 = t_2 = t$