

บทที่ 3

การออกแบบควบคุมและตัวสังเกต

3.1 การออกแบบตัวควบคุม

ในหัวข้อนี้จะใช้วิธีการแปลงกาวถอยหลังในการออกแบบตัวควบคุมป้อนกลับสถานะที่ปลาย $x = 1$ เนื่องจากแบบจำลองดั้งเดิมของระบบอยู่ในรูปของสมการเชิงอนุพันธ์ย่อยอันดับสี่ในตัวแปรตำแหน่ง ดังนั้นจึงต้องมีเงื่อนไขขอบทั้งหมดสี่เงื่อนไข แสดงว่าจำเป็นต้องใช้สัญญาณควบคุมทั้งสองตัว ซึ่งในที่นี้จะควบคุมความชันของเส้นกึ่งกลางคาน ($w_x(1, t)$) และแรงเฉือน ($w_{xx}(1, t)$) โดยจะหาการแปลงกาวถอยหลังซึ่งแปลงระบบ (2.6)–(2.7) ไปสู่ระบบที่มีเสถียรภาพแบบเลขชี้กำลัง

พิจารณาการแปลงปริพันธ์กาวถอยหลัง

$$v(x, t) = u(x, t) - \int_0^x k(x, y)u(y, t)dy \quad (3.1)$$

สมมติว่าการแปลง (3.1) ได้แปลง (2.6)–(2.7) ไปสู่ระบบเป้าหมายซึ่งมีเสถียรภาพแบบเลขชี้กำลัง (ดูการพิสูจน์ได้ในบทที่ 4)

$$v_{tt}(x, t) = \frac{1}{\rho I} v_{xx}(x, t) \quad (3.2)$$

$$v(0, t) = 0 \quad (3.3)$$

$$v_x(1, t) = -cv_t(1, t) \quad (3.4)$$

โดยที่ $c > 0$

เมื่อแทน $x = 0$ ใน (3.1) จะได้ว่า

$$v(0, t) = u(0, t) \quad (3.5)$$

จาก (2.3) และ (2.5) จะได้ว่า

$$w_x(x, t) = \frac{1}{\rho\sqrt{AI}} \left(\rho I w_{xx}(0, t) - u(0, t) \right) \sinh \sqrt{\frac{A}{I}} x + \frac{1}{\rho I} \int_0^x \cosh \left(\sqrt{\frac{A}{I}}(x-y) \right) u(y, t) dy \quad (3.6)$$

แทน $x = 1$ ใน (3.6) และจัดรูปใหม่ จะได้

$$u(0, t) = \frac{-\rho\sqrt{AI}}{\sinh \sqrt{\frac{A}{I}}} \left[w_x(1, t) - \left(\sqrt{\frac{I}{A}} \sinh \sqrt{\frac{A}{I}} \right) w_{xx}(0, t) - \frac{1}{\rho I} \int_0^1 \cosh \left(\sqrt{\frac{A}{I}}(1-y) \right) u(y, t) dy \right] \quad (3.7)$$

ซึ่งจาก (3.3) และ (3.5) ทำให้เราได้ตัวควบคุมป้อนกลับสถานะตัวแรกคือ

$$w_x(1, t) = \left(\sqrt{\frac{I}{A}} \sinh \sqrt{\frac{A}{I}} \right) w_{xx}(0, t) + \frac{1}{\rho I} \int_0^1 \cosh \left(\sqrt{\frac{A}{I}} (1-y) \right) u(y, t) dy \quad (3.8)$$

ต่อไปจะออกแบบตัวควบคุมป้อนกลับสถานะตัวที่สองดังนี้ เมื่อหาอนุพันธ์ (3.1) เทียบตัวแปรตำแหน่ง จะได้

$$v_x(x, t) = u_x(x, t) - k(x, x)u(x, t) - \int_0^x k_x(x, y)u(y, t) dy \quad (3.9)$$

แทน $x = 1$ ใน (3.9) และจัดรูปใหม่ จะได้

$$\begin{aligned} u_x(1, t) &= v_x(1, t) + k(1, 1)u(1, t) + \int_0^1 k_x(1, y)u(y, t) dy \\ &= -cu_t(1, t) + k(1, 1)u(1, t) + \int_0^1 k_x(1, y)u(y, t) dy \\ &= -c \left(u_t(1, t) - \int_0^1 k(1, y)u_t(y, t) dy \right) + k(1, 1)u(1, t) + \int_0^1 k_x(1, y)u(y, t) dy \\ &= k(1, 1)u(1, t) - cu_t(1, t) + \int_0^1 k_x(1, y)u(y, t) dy + c \int_0^1 k(1, y)u_t(y, t) dy \end{aligned} \quad (3.10)$$

จาก (2.3) และ (3.8) ทำให้เราได้ตัวควบคุมป้อนกลับสถานะตัวที่สองคือ

$$\begin{aligned} w_{xxx}(1, t) &= \frac{A}{I} w_x(1, t) + \frac{k(1, 1)}{\rho I} u(1, t) - \frac{c}{\rho I} u_t(1, t) + \frac{1}{\rho I} \int_0^1 k_x(1, y)u(y, t) dy \\ &\quad + \frac{c}{\rho I} \int_0^1 k(1, y)u_t(y, t) dy \\ &= \left(\sqrt{\frac{A}{I}} \sinh \sqrt{\frac{A}{I}} \right) w_{xx}(0, t) + \frac{k(1, 1)}{\rho I} u(1, t) - \frac{c}{\rho I} u_t(1, t) \\ &\quad + \frac{1}{\rho I} \int_0^1 \left(k_x(1, y) + \frac{A}{I} \cosh \sqrt{\frac{A}{I}} (1-y) \right) u(y, t) dy + \frac{c}{\rho I} \int_0^1 k(1, y)u_t(y, t) dy \end{aligned} \quad (3.11)$$

ต่อไปจะหาเคอร์เนล $k(x, y)$ ของการแปลง (3.1) ดังนี้ จาก (3.1) จะได้ว่า

$$v_x(x, t) = u_x(x, t) - k(x, x)u(x, t) - \int_0^x k_x(x, y)u(y, t) dy \quad (3.12)$$

$$\begin{aligned} v_{xx}(x, t) &= u_{xx}(x, t) - 2k_x(x, x)u(x, t) - k_y(x, x)u(x, t) - k(x, x)u_x(x, t) \\ &\quad - \int_0^x k_{xx}(x, y)u(y, t) dy \end{aligned} \quad (3.13)$$

$$\begin{aligned}
v_{tt}(x, t) &= u_{tt}(x, t) - \int_0^x k(x, y) u_{tt}(y, t) dy \\
&= u_{tt}(x, t) - \int_0^x k(x, y) \left\{ \frac{1}{\rho I} u_{yy}(y, t) + \frac{A}{\rho I^2} u(y, t) + \frac{A^{3/2}}{\rho I^{5/2}} \int_0^y \sinh \left(\sqrt{\frac{A}{I}}(y - \xi) \right) u(\xi, t) d\xi \right\} dy \\
&= u_{tt}(x, t) - \frac{1}{\rho I} \left(k(x, x) u_x(x, t) - k(x, 0) u_x(0, t) - \int_0^x k_y(x, y) u_y(y, t) dy \right) \\
&\quad - \frac{A}{\rho I^2} \int_0^x \left\{ k(x, y) + \sqrt{\frac{A}{I}} \int_y^x k(x, \xi) \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(\xi - y) d\xi \right\} u(y, t) dy \\
&= u_{tt}(x, t) - \frac{1}{\rho I} \left(k(x, x) u_x(x, t) - k(x, 0) u_x(0, t) - k_y(x, x) u(x, t) + k_y(x, 0) u(0, t) \right. \\
&\quad \left. + \int_0^x k_{yy}(x, y) u(y, t) dy \right) - \frac{A}{\rho I^2} \int_0^x \left\{ k(x, y) + \sqrt{\frac{A}{I}} \int_y^x k(x, \xi) \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(\xi - y) d\xi \right\} u(y, t) dy \\
&= u_{tt}(x, t) - \frac{1}{\rho I} \left(k(x, x) u_x(x, t) - k(x, 0) u_x(0, t) - k_y(x, x) u(x, t) + k_y(x, 0) u(0, t) \right) \\
&\quad - \frac{1}{\rho I} \int_0^x \left\{ k_{yy}(x, y) + \frac{A}{I} k(x, y) + \left(\frac{A}{I} \right)^{3/2} \int_y^x k(x, \xi) \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(\xi - y) d\xi \right\} u(y, t) dy \quad (3.14)
\end{aligned}$$

แทน (3.13)–(3.14) ลงใน (3.2) และใช้ (2.6) จากนั้นจัดรูปให้ข้างหนึ่งของสมการเป็นศูนย์ จะได้ว่า

$$\begin{aligned}
0 &= \int_0^x \left\{ k_{xx}(x, y) - k_{yy}(x, y) - \frac{A}{I} k(x, y) + \left(\frac{A}{I} \right)^{3/2} \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x - y) \right. \\
&\quad \left. - \left(\frac{A}{I} \right)^{3/2} \int_y^x k(x, \xi) \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(\xi - y) d\xi \right\} u(y, t) dy + \left(\frac{A}{I} + 2 \frac{d}{dx} k(x, x) \right) u(x, t) \\
&\quad + k(x, 0) u_x(0, t) \quad (3.15)
\end{aligned}$$

เมื่อ $\frac{d}{dx} k(x, x) = k_x(x, x) + k_y(x, x)$

เนื่องจาก (3.15) จะต้องเป็นจริงสำหรับฟังก์ชัน $u(x, t)$ ทุกฟังก์ชัน ดังนั้นสัมประสิทธิ์ข้างหน้าพจน์ต่าง ๆ ของ $u(\cdot)$ ต้องมีค่าเท่ากับศูนย์ ทำให้เราได้ว่าเคอร์เนล $k(x, y)$ ต้องสอดคล้องกับสมการเชิงอนุพันธ์ย่อยต่อไปนี้

$$\begin{aligned}
k_{xx}(x, y) &= k_{yy}(x, y) + \frac{A}{I} k(x, y) - \left(\frac{A}{I} \right)^{3/2} \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x - y) \\
&\quad + \left(\frac{A}{I} \right)^{3/2} \int_y^x k(x, \xi) \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(\xi - y) d\xi \quad (3.16)
\end{aligned}$$

$$k(x, x) = -\frac{A}{2I} x \quad (3.17)$$

$$k(x, 0) = 0 \quad (3.18)$$

สำหรับความตั้งไว้ดี (well-posedness) ของสมการเชิงอนุพันธ์ย่อย (3.16)–(3.18) และความผกผันได้ของการแปลง (3.1) ได้มีการพิสูจน์ไว้แล้วใน [14] และจะพบว่า การแปลงผกผันของ (3.1) อยู่ในรูป

$$u(x, t) = v(x, t) + \int_0^x l(x, y)v(y, t)dy$$

โดยที่ $l(x, y)$ เป็นเคอร์เนลของการแปลงผกผัน ซึ่งเป็นฟังก์ชันมีขอบเขต (bounded function)

เนื่องจากระบบ (3.2)–(3.4) มีเสถียรภาพแบบเลขชี้กำลัง ดังนั้นจะมีค่า $M_1 > 0$ และ $\omega < 0$ ที่ทำให้

$$|v(x, t)| \leq M_1 e^{\omega t}$$

สำหรับค่า $t > 0$ และค่า $x \in [0, 1]$ ทุกค่า ดังนั้น

$$\begin{aligned} |u(x, t)| &= \left| v(x, t) + \int_0^x l(x, y)v(y, t)dy \right| \\ &\leq |v(x, t)| + \left| \int_0^x l(x, y)v(y, t)dy \right| \\ &\leq |v(x, t)| + \int_0^x |l(x, y)||v(y, t)|dy \\ &\leq \left(1 + \int_0^1 |l(x, y)|dy \right) M_1 e^{\omega t} \\ &\leq \left(1 + \max_{x, y \in [0, 1]} |l(x, y)| \right) M_1 e^{\omega t} \\ &= M_2 e^{\omega t} \end{aligned}$$

โดยที่ $M_2 = \left(1 + \max_{x, y \in [0, 1]} |l(x, y)| \right) M_1 > 0$ นั่นคือ ระบบวงวนปิด (2.6)–(2.7) มีเสถียรภาพแบบเลขชี้กำลัง

จาก (2.5) จะได้ว่า

$$\begin{aligned} |w(x, t)| &= \frac{1}{\rho\sqrt{AI}} \left| \int_0^x \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x-y)u(y, t)dy \right| \\ &\leq \frac{1}{\rho\sqrt{AI}} \int_0^x \left| \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x-y) \right| |u(y, t)| dy \\ &\leq \left(\frac{1}{\rho\sqrt{AI}} \int_0^x \left| \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x-y) \right| dy \right) M_2 e^{\omega t} \\ &\leq \left(\frac{1}{\rho\sqrt{AI}} \sinh \sqrt{\frac{A}{I}} \right) M_2 e^{\omega t} \\ &= M_3 e^{\omega t} \end{aligned}$$

โดยที่ $M_3 = \left(\frac{1}{\rho\sqrt{AI}} \sinh \sqrt{\frac{A}{I}} \right) M_2 > 0$ นั่นคือ ระบบวงวนปิด (2.1)–(2.2) มีเสถียรภาพแบบเลขชี้กำลัง

เราได้แสดงให้เห็นว่าการใช้ตัวควบคุม (3.8) และ (3.11) ทำให้ระบบ (2.1)–(2.2) มีเสถียรภาพแบบเลขชี้กำลัง แต่ทว่าในการใช้ตัวควบคุม (3.8) และ (3.11) โดยตรง จะต้องมีการวัดสัญญาณ $u(x, t)$ และ $u_t(x, t)$ ตลอดทั้งคัน ซึ่งยุ่งยากมากในทางปฏิบัติ ดังนั้นในหัวข้อต่อไปเราจะออกแบบตัวสังเกต ซึ่งจะทำการวัดสัญญาณดังกล่าวไม่มีความจำเป็น

3.2 การออกแบบตัวสังเกต

ในหัวข้อนี้จะใช้วิธีการแปลงก้าวถอยหลังในการออกแบบตัวสังเกต เพื่อประมาณตัวแปรสถานะ $u(x, t)$ โดยจะใช้การวัดสัญญาณที่ปลาย $x = 0$ เท่านั้น ดังนั้นเราจะใช้การควบคุมแบบป้อนกลับสัญญาณออก (output feedback) แทนการป้อนกลับสถานะ ซึ่งทำให้ตัวควบคุม (3.8)–(3.11) อยู่ในรูปของ

$$w_x(1, t) = \left(\sqrt{\frac{I}{A}} \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}\right) w_{xx}(0, t) + \frac{1}{\rho I} \int_0^1 \cosh \left(\sqrt{\frac{A}{I}}(1-y)\right) \hat{u}(y, t) dy \quad (3.19)$$

$$w_{xxx}(1, t) = \left(\sqrt{\frac{A}{I}} \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}\right) w_{xx}(0, t) + \frac{k(1, 1)}{\rho I} \hat{u}(1, t) - \frac{c}{\rho I} \hat{u}_t(1, t) \\ + \frac{1}{\rho I} \int_0^1 \left(k_x(1, y) + \frac{A}{I} \cosh \sqrt{\frac{A}{I}}(1-y)\right) \hat{u}(y, t) dy + \frac{c}{\rho I} \int_0^1 k(1, y) \hat{u}_t(y, t) dy \quad (3.20)$$

โดยที่ $\hat{u}(x, t)$ คือสถานะที่ประมาณได้จากตัวสังเกต ซึ่งจะออกแบบต่อไป

เราออกแบบตัวสังเกต ดังนี้

$$\hat{u}_{tt}(x, t) = \frac{1}{\rho I} \hat{u}_{xx}(x, t) + \frac{A}{\rho I^2} \hat{u}(x, t) + \frac{A^{3/2}}{\rho I^{5/2}} \int_0^x \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x-y) \hat{u}(y, t) dy \\ - \frac{1}{\rho I} \left(p(x, 0)p(0, 0) - p_y(x, 0)\right) \left(\rho I w_{xx}(0, t) - \hat{u}(0, t)\right) \\ - \frac{1}{\rho I} p(x, 0) \left(\rho I w_{xxx}(0, t) - \hat{u}_x(0, t)\right) \quad (3.21)$$

$$\hat{u}(0, t) = \rho I w_{xx}(0, t) + \frac{1}{p(0, 0) - c_1} \left(\rho I w_{xxx}(0, t) - \hat{u}_x(0, t)\right) \\ - \frac{c_0}{\rho(0, 0) - c_1} \left(\rho I w_{xxt}(0, t) - \hat{u}_t(0, t)\right) \quad (3.22)$$

$$\hat{u}_x(1, t) = u_x(1, t) \quad (3.23)$$

โดยที่ $c_0 > 0$ และ $0 < c_1 < 1$ จะเห็นว่าตัวสังเกตดังกล่าวต้องใช้การวัดสัญญาณที่ปลาย $x = 0$ เท่านั้น โดยในที่นี้เป็นการวัดแรงเฉือน $w_{xxx}(0, t)$ โมเมนต์ $w_{xx}(0, t)$ และอนุพันธ์ของโมเมนต์ $w_{xxt}(0, t)$

สำหรับสัญญาน $u_x(1, t)$ ใน (3.23) สามารถเขียนได้เป็น

$$\begin{aligned} u_x(1, t) &= \rho I w_{xxx}(x, t) - \rho A w_x(x, t) \\ &= k(1, 1)\hat{u}(1, t) - c\hat{u}_t(1, t) + \int_0^1 k_x(1, y)\hat{u}(y, t)dy + c \int_0^1 k(1, y)\hat{u}_t(y, t)dy \end{aligned} \quad (3.24)$$

นิยาม ความผิดพลาดของตัวสังเกตคือ

$$\tilde{u}(x, t) = u(x, t) - \hat{u}(x, t)$$

เมื่อลบ (3.21)–(3.23) ออกจาก (2.6)–(2.7) จะได้สมการของความผิดพลาดของตัวสังเกตดังนี้

$$\begin{aligned} \tilde{u}_{tt}(x, t) &= \frac{1}{\rho I} \tilde{u}_{xx}(x, t) + \frac{A}{\rho I^2} \tilde{u}(x, t) + \frac{A^{3/2}}{\rho I^{5/2}} \int_0^x \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x-y) \tilde{u}(y, t) dy \\ &\quad + \frac{1}{\rho I} (p(x, 0)p(0, 0) - p_y(x, 0)) \tilde{u}(0, t) + \frac{1}{\rho I} p(x, 0) \tilde{u}_x(0, t) \end{aligned} \quad (3.25)$$

$$\tilde{u}_x(0, t) = -(p(0, 0) - c_1) \tilde{u}(0, t) + c_0 \tilde{u}_t(0, t) \quad (3.26)$$

$$\tilde{u}_x(1, t) = 0 \quad (3.27)$$

พิจารณาการแปลงปริพันธ์ก้าวยกยหลัง

$$\tilde{u}(x, t) = \tilde{v}(x, t) - \int_0^x p(x, y) \tilde{v}(y, t) dy \quad (3.28)$$

ซึ่งจะแปลง (3.25)–(3.27) ไปสู่ระบบเป้าหมาย

$$\tilde{v}_{tt}(x, t) = \frac{1}{\rho I} \tilde{v}_{xx}(x, t) \quad (3.29)$$

$$\tilde{v}_x(0, t) = c_0 \tilde{v}_t(0, t) + c_1 \tilde{v}(0, t) \quad (3.30)$$

$$\tilde{v}_x(1, t) = 0 \quad (3.31)$$

ซึ่งมีเสถียรภาพแบบเลขชี้กำลัง (ดูการพิสูจน์ได้ในบทที่ 4)

เราจะหาเคอร์เนล $p(x, y)$ ของการแปลง (3.28) ดังนี้ เมื่อหาอนุพันธ์เทียบตัวแปรตำแหน่งในสมการ (3.28) จะได้

$$\tilde{u}_x(x, t) = \tilde{v}_x(x, t) - p(x, x) \tilde{v}(x, t) - \int_0^x p_x(x, y) \tilde{v}(y, t) dy \quad (3.32)$$

แทน $x = 1$ ใน (3.32) และใช้ (3.27), (3.31) จะได้

$$\begin{aligned} \tilde{u}_x(1, t) &= \tilde{v}_x(1, t) - p(1, 1) \tilde{v}(1, t) - \int_0^1 p_x(1, y) \tilde{v}(y, t) dy \\ 0 &= p(1, 1) \tilde{v}(1, t) + \int_0^1 p_x(1, y) \tilde{v}(y, t) dy \end{aligned} \quad (3.33)$$

เนื่องจาก (3.33) จะต้องเป็นจริงสำหรับฟังก์ชัน $\tilde{v}(x, t)$ ทุกฟังก์ชัน ดังนั้นสัมประสิทธิ์ข้างหน้าพจน์ต่าง ๆ ของ $\tilde{v}(\cdot)$ จะต้องมิต่ำเท่ากับศูนย์ ทำให้

$$p(1, 1) = 0 \quad (3.34)$$

$$p_x(1, y) = 0 \quad (3.35)$$

และจาก (3.28) จะได้ว่า

$$\begin{aligned} \tilde{u}_{xx}(x, t) &= \tilde{v}_{xx}(x, t) - 2p_x(x, x)\tilde{v}(x, t) - p_y(x, x)\tilde{v}(x, t) - p(x, x)\tilde{v}_x(x, t) \\ &\quad - \int_0^x p_{xx}(x, y)\tilde{v}(y, t)dy \end{aligned} \quad (3.36)$$

$$\begin{aligned} \tilde{u}_{tt}(x, t) &= \tilde{v}_{tt}(x, t) - \int_0^x p(x, y)\tilde{v}_{tt}(y, t)dy \\ &= \tilde{v}_{tt}(x, t) - \int_0^x p(x, y) \left\{ \frac{1}{\rho I} \tilde{v}_{yy}(y, t) \right\} dy \\ &= \tilde{v}_{tt}(x, t) - \frac{1}{\rho I} \left(p(x, x)\tilde{v}_x(x, t) - p(x, 0)\tilde{v}_x(0, t) \right) + \frac{1}{\rho I} \int_0^x p_y(x, y)\tilde{v}_y(y, t)dy \\ &= \tilde{v}_{tt}(x, t) - \frac{1}{\rho I} \left(p(x, x)\tilde{v}_x(x, t) - p(x, 0)\tilde{v}_x(0, t) - p_y(x, x)\tilde{v}(x, t) \right. \\ &\quad \left. + p_y(x, 0)\tilde{v}(0, t) \right) - \frac{1}{\rho I} \int_0^x p_{yy}(x, y)\tilde{v}(y, t)dy \end{aligned} \quad (3.37)$$

$$\begin{aligned} \int_0^x \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x-y)\tilde{u}(y, t)dy &= \int_0^x \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x-y) \left\{ \tilde{v}(y, t) - \int_0^y p(y, \xi)\tilde{v}(\xi, t)d\xi \right\} dy \\ &= \int_0^x \left\{ \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x-y) - \int_y^x p(\xi, y) \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x-\xi)d\xi \right\} \tilde{v}(y, t)dy \end{aligned} \quad (3.38)$$

$$\tilde{u}(0, t) = \tilde{v}(0, t) \quad (3.39)$$

$$\tilde{u}_x(0, t) = \tilde{v}_x(0, t) - p(0, 0)\tilde{v}(0, t) \quad (3.40)$$

แทน (3.36)–(3.40) ลงใน (3.25) และใช้ (3.29) จากนั้นจัดรูปให้ข้างหนึ่งของสมการเป็นศูนย์ จะได้ว่า

$$\begin{aligned} 0 &= \int_0^x \left\{ p_{xx}(x, y) - p_{yy}(x, y) + \frac{A}{I}p(x, y) - \left(\frac{A}{I}\right)^{3/2} \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x-y) \right. \\ &\quad \left. + \left(\frac{A}{I}\right)^{3/2} \int_y^x p(\xi, y) \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x-\xi)d\xi \right\} \tilde{v}(y, t) + \left(2\frac{d}{dx}p(x, x) - \frac{A}{I} \right) \tilde{v}(x, t) \end{aligned} \quad (3.41)$$

เนื่องจาก (3.41) จะต้องเป็นจริงสำหรับฟังก์ชัน $\bar{v}(x, t)$ ทุกฟังก์ชัน ดังนั้นสัมประสิทธิ์ข้างหน้าพจน์ต่าง ๆ ของ $\bar{v}(\cdot)$ จะต้องมิต่ำเท่ากับศูนย์ และเมื่อพิจารณาพร้อมกับเงื่อนไข (3.34)–(3.35) ทำให้เราได้ว่าเคอร์เนล $p(x, y)$ ต้องสอดคล้องกับสมการเชิงอนุพันธ์ย่อยต่อไปนี้

$$p_{yy}(x, y) = p_{xx}(x, y) + \frac{A}{I}p(x, y) - \left(\frac{A}{I}\right)^{3/2} \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x - y) + \left(\frac{A}{I}\right)^{3/2} \int_y^x p(\xi, y) \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x - \xi) d\xi \quad (3.42)$$

$$p(x, x) = \frac{A}{2I}(x - 1) \quad (3.43)$$

$$p_x(1, y) = 0 \quad (3.44)$$

เมื่อเปลี่ยนตัวแปรให้ $p(x, y) = \bar{p}(\bar{x}, \bar{y})$ โดย $\bar{x} = 1 - y$ และ $\bar{y} = 1 - x$ จะได้ว่า (3.42)–(3.44) ถูกแปลงไปเป็น

$$\bar{p}_{xx}(\bar{x}, \bar{y}) = \bar{p}_{yy}(\bar{x}, \bar{y}) + \frac{A}{I}\bar{p}(\bar{x}, \bar{y}) - \left(\frac{A}{I}\right)^{3/2} \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(\bar{x} - \bar{y}) + \left(\frac{A}{I}\right)^{3/2} \int_{\bar{y}}^{\bar{x}} \bar{p}(\bar{x}, \xi) \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(\xi - \bar{y}) d\xi \quad (3.45)$$

$$\bar{p}(\bar{x}, \bar{x}) = -\frac{A}{2I}\bar{x} \quad (3.46)$$

$$p_y(\bar{x}, 0) = 0 \quad (3.47)$$

ซึ่งจะได้ว่าสมการเชิงอนุพันธ์ย่อย (3.45)–(3.47) ตั้งไว้ดี จากความผกผันได้ของการแปลง (3.28) จะได้ว่าระบบ (3.25)–(3.27) มีพฤติกรรมเช่นเดียวกับ (3.29)–(3.31) ซึ่งมีเสถียรภาพแบบเลขชี้กำลัง

ต่อไปจะแสดงว่าระบบ (2.1)–(2.2) เมื่อใช้ตัวควบคุม (3.19)–(3.20) มีเสถียรภาพแบบเลขชี้กำลัง

ทฤษฎีบท 3.1 การแปลงปริพันธ์ก้าวดอยหลัง

$$\hat{v}(x, t) = \hat{u}(x, t) - \int_0^x k(x, \xi) \hat{u}(\xi, t) d\xi \quad (3.48)$$

แปลงระบบ (3.21)–(3.23) เมื่อใช้ตัวควบคุม (3.19)–(3.20) ไปสู่ระบบที่มีเสถียรภาพแบบเลขชี้กำลัง

$$\hat{v}_{tt}(x, t) = \frac{1}{\rho I} \hat{v}_{xx}(x, t) - \frac{1}{\rho I} \left[p(x, 0) - \int_0^x k(x, \xi) p(\xi, 0) d\xi \right] \hat{u}_x(0, t) - \frac{1}{\rho I} \left[(p(x, 0)p(0, 0) - p_y(x, 0)) - \int_0^x k(x, \xi) (p(\xi, 0)p(0, 0) - p_y(\xi, 0)) d\xi \right] \hat{u}(0, t) \quad (3.49)$$

$$\hat{v}_x(0, t) = -\hat{u}(0, t) + \frac{1}{\sinh \sqrt{\frac{A}{I}}} \int_0^1 \sqrt{\frac{A}{I}} \cosh \left(\sqrt{\frac{A}{I}}(1 - y) \right) \hat{u}(y, t) dy \quad (3.50)$$

$$\hat{v}_x(1, t) = -c\hat{v}_t(1, t) \quad (3.51)$$

พิสูจน์ จาก (3.48) จะได้ว่า

$$\hat{v}_{xx}(x, t) = \hat{u}_{xx}(x, t) - k_x(x, x)\hat{u}(x, t) - \frac{d}{dx}k(x, x)\hat{u}(x, t) - k(x, x)\hat{u}_x(x, t) - \int_0^x k_{xx}(x, \xi)\hat{u}(\xi, t)d\xi \quad (3.52)$$

$$\begin{aligned} \hat{v}_{tt}(x, t) &= \hat{u}_{tt}(x, t) - \int_0^x k(x, \xi)\hat{u}_{tt}(\xi, t)d\xi \\ &= \hat{u}_{tt}(x, t) - \int_0^x k(x, \xi) \left\{ \frac{1}{\rho I} \hat{u}_{\xi\xi}(\xi, t) + \frac{A}{\rho I^2} \hat{u}(\xi, t) + \frac{A^{3/2}}{\rho I^{5/2}} \int_0^\xi \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(\xi - \eta)\hat{u}(\eta, t)d\eta \right. \\ &\quad \left. - \frac{1}{\rho I} (p(\xi, 0)p(0, 0) - p_y(\xi, 0)) (\rho I w_{xx}(0, t) - \hat{u}(0, t)) - \frac{1}{\rho I} p(\xi, 0) (\rho I w_{xxx}(0, t) - \hat{u}_x(0, t)) \right\} d\xi \\ &= \hat{u}_{tt}(x, t) - \frac{1}{\rho I} \left(k(x, x)\hat{u}_x(x, t) - k(x, 0)\hat{u}_x(0, t) - k_\xi(x, x)\hat{u}(x, t) + k_\xi(x, 0)\hat{u}(0, t) \right) \\ &\quad - \frac{1}{\rho I} \int_0^x \left\{ k_{\xi\xi}(x, \xi) + \frac{A}{I} k(x, \xi) + \left(\frac{A}{I}\right)^{3/2} \int_\xi^x k(x, \eta) \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(\eta - \xi)d\eta \right\} u(\xi, t)d\xi \\ &\quad + \frac{1}{\rho I} \hat{u}(0, t) \int_0^x k(x, \xi) (p(\xi, 0)p(0, 0) - p_y(\xi, 0))d\xi + \frac{1}{\rho I} \hat{u}_x(0, t) \int_0^x k(x, \xi)p(\xi, 0)d\xi \quad (3.53) \end{aligned}$$

จาก (3.52)–(3.53) และ (3.16)–(3.18) จะได้

$$\begin{aligned} \hat{v}_{tt}(x, t) &= \frac{1}{\rho I} \hat{v}_{xx}(x, t) + \frac{1}{\rho I} \int_0^x \left\{ k_{xx}(x, \xi) - k_{\xi\xi}(x, \xi) - \frac{A}{I} k(x, \xi) + \left(\frac{A}{I}\right)^{3/2} \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(x - \xi) \right. \\ &\quad \left. - \left(\frac{A}{I}\right)^{3/2} \int_\xi^x k(x, \eta) \sinh \sqrt{\frac{A}{I}}(\eta - \xi)d\eta \right\} u(\xi, t)d\xi + \frac{1}{\rho I} \left(\frac{A}{I} + 2 \frac{d}{dx} k(x, x) \right) u(x, t) \\ &\quad + \frac{1}{\rho I} k(x, 0)\hat{u}_x(0, t) - \frac{1}{\rho I} \left[p(x, 0) - \int_0^x k(x, \xi)p(\xi, 0)d\xi \right] \hat{u}_x(0, t) \\ &\quad - \frac{1}{\rho I} \left[(p(x, 0)p(0, 0) - p_y(x, 0)) - \int_0^x k(x, \xi) (p(\xi, 0)p(0, 0) - p_y(\xi, 0))d\xi \right] \hat{u}(0, t) \\ &= \frac{1}{\rho I} \hat{v}_{xx}(x, t) - \frac{1}{\rho I} \left[p(x, 0) - \int_0^x k(x, \xi)p(\xi, 0)d\xi \right] \hat{u}_x(0, t) \\ &\quad - \frac{1}{\rho I} \left[(p(x, 0)p(0, 0) - p_y(x, 0)) - \int_0^x k(x, \xi) (p(\xi, 0)p(0, 0) - p_y(\xi, 0))d\xi \right] \hat{u}(0, t) \end{aligned}$$

เมื่อแทน $x = 0$ ใน (3.48) จะได้ว่า

$$\hat{v}(0, t) = \hat{u}(0, t) \quad (3.54)$$

แทน (3.19) ใน (3.7) จะได้

$$\begin{aligned} u(0, t) &= \frac{-\rho\sqrt{AI}}{\sinh\sqrt{\frac{A}{I}}} \left[\frac{1}{\rho I} \int_0^1 \cosh\left(\sqrt{\frac{A}{I}}(1-y)\right) (\hat{u}(y, t) - u(y, t)) dy \right] \\ &= \frac{1}{\sinh\sqrt{\frac{A}{I}}} \int_0^1 \sqrt{\frac{A}{I}} \cosh\left(\sqrt{\frac{A}{I}}(1-y)\right) \tilde{u}(y, t) dy \\ \hat{u}(0, t) &= -\tilde{u}(0, t) + \frac{1}{\sinh\sqrt{\frac{A}{I}}} \int_0^1 \sqrt{\frac{A}{I}} \cosh\left(\sqrt{\frac{A}{I}}(1-y)\right) \tilde{u}(y, t) dy \end{aligned}$$

จาก (3.54) จะได้

$$\hat{v}(0, t) = -\tilde{u}(0, t) + \frac{1}{\sinh\sqrt{\frac{A}{I}}} \int_0^1 \sqrt{\frac{A}{I}} \cosh\left(\sqrt{\frac{A}{I}}(1-y)\right) \tilde{u}(y, t) dy$$

เมื่อหาอนุพันธ์ (3.48) เทียบตัวแปรตำแหน่ง และใช้ (3.23)–(3.24) จะได้

$$\begin{aligned} \hat{v}_x(1, t) &= \hat{u}_x(1, t) - k(1, 1)\hat{u}(1, t) - \int_0^1 k_x(1, \xi)\hat{u}(\xi, t) d\xi \\ &= \left(k(1, 1)\hat{u}(1, t) - c\hat{u}_t(1, t) + \int_0^1 k_x(1, \xi)\hat{u}(\xi, t) d\xi + c \int_0^1 k(1, \xi)\hat{u}_t(\xi, t) d\xi \right) \\ &\quad - k(1, 1)\hat{u}(1, t) - \int_0^1 k_x(1, \xi)\hat{u}(\xi, t) d\xi \\ &= -c\left(\hat{u}_t(1, t) - \int_0^1 k(1, \xi)\hat{u}_t(\xi, t) d\xi \right) \\ &= -c\hat{v}_t(1, t) \end{aligned}$$

เนื่องจาก (3.49)–(3.51) เป็นสมการเชิงอนุพันธ์ย่อยเชิงเส้น ซึ่งมีส่วนเอกพันธ์ (homogeneous part) ลู่เข้าสู่ศูนย์แบบเลขชี้กำลัง และส่วนไม่เอกพันธ์ (คือ \tilde{u}) ลู่เข้าสู่ศูนย์แบบเลขชี้กำลัง ดังนั้นระบบ (3.49)–(3.51) จึงมีเสถียรภาพแบบเลขชี้กำลัง \square

จากทฤษฎีบท 3.1 และความผกผันได้ของการแปลง (3.48) จะได้ว่า $\hat{u}(x, t)$ มีพฤติกรรมเช่นเดียวกับ $\hat{v}(x, t)$ ซึ่งลู่เข้าสู่ศูนย์แบบเลขชี้กำลัง ดังนั้น $u(x, t) = \hat{u}(x, t) + \tilde{u}(x, t)$ จึงลู่เข้าสู่ศูนย์แบบเลขชี้กำลัง และจาก (2.5) จะได้ว่า $w(x, t)$ ลู่เข้าสู่ศูนย์แบบเลขชี้กำลัง

3.3 สรุป

ในบทนี้ได้ออกแบบตัวควบคุมป้อนกลับสถานะที่ขอบเพื่อควบคุมความชันของเส้นกึ่งกลางคานและแรงเฉือนที่ปลาย $x = 1$ ของคาน และตัวสังเกตซึ่งใช้การวัดโมเมนต์ อนุพันธ์ของโมเมนต์ และแรงเฉือนที่

ปลาย $x = 0$ ของคาน หลักการในการออกแบบคือใช้การแปลงปริพันธ์ก้าวถอยหลังแปลงแบบจำลองที่ ถูกแปลงของคานเรย์ลีและสมการของความผิดพลาดของตัวสังเกตไปสู่ระบบเป้าหมายที่มีเสถียรภาพแบบ เลขชี้กำลัง ซึ่งจากความตั้งใจดีของสมการเคอร์เนลและความผกผันได้ของการแปลงจะทำให้ระบบดั้งเดิม มีพฤติกรรมเช่นเดียวกับระบบเป้าหมาย คือมีเสถียรภาพแบบเลขชี้กำลัง นอกจากนี้ได้แสดงว่าระบบ วงวนปิดที่ใช้การป้อนกลับสัญญาณออกมีเสถียรภาพแบบเลขชี้กำลัง