

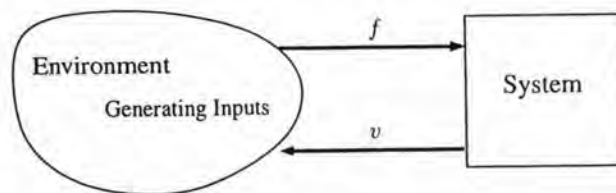
บทที่ 2

กรอบงาน Zakian และปัญหาการคำนวณดัชนีสมรรถนะ

บทนี้ทบทวนกรอบงานของ Zakian ประกอบด้วยหลักการเข้าสู่ และวิธีสมการ ซึ่งเป็นทฤษฎีหลัก เพื่อใช้ในการแก้ปัญหาการการออกแบบระบบควบคุมที่มีเกณฑ์การออกแบบ (1.1) เป็นเกณฑ์หลัก หลักการเข้าสู่ และวิธีสมการกล่าวในหัวข้อที่ 2.1 และ 2.2 ตามลำดับ รูปแบบปัญหาการคำนวณดัชนีสมรรถนะซึ่งเป็นส่วนสำคัญในหลักการเข้าสู่กล่าวในหัวข้อที่ 2.3 หัวข้อที่ 2.4 กล่าวถึงเซตเป็นไปได้ที่พิจารณาในวิทยานิพนธ์นี้ และขั้นตอนในการพิจารณาเพิ่มเงื่อนไขขอบเขตให้กับเซตเป็นไปได้ เพื่อให้ได้ผลการออกแบบระบบควบคุมที่ดีขึ้น หัวข้อที่ 2.5 กล่าวถึงการมีอยู่ของค่าดัชนีสมรรถนะ

2.1 หลักการเข้าสู่

ความสัมพันธ์ระหว่างสิ่งแวดล้อม และระบบควบคุมสามารถพิจารณาได้ดังนี้ สิ่งแวดล้อมเป็นแหล่งสร้างสัญญาณภายนอก f กระตุ้นระบบ เมื่อระบบถูกกระตุ้นระบบผลิตสัญญาณออก v ให้กับสิ่งแวดล้อม ดังแสดงในรูปที่ 2.1 หลักการเข้าสู่เป็นหลักการที่กล่าวถึงการเข้าสู่กันระหว่างสิ่งแวดล้อม และระบบ (อ่านประกอบเพิ่มเติมใน Zakian, 1991, 1996, 2005)



รูปที่ 2.1: ความสัมพันธ์ระหว่างสิ่งแวดล้อม และระบบ

สัญญาณภายนอกที่สิ่งแวดล้อมสร้างขึ้นเป็นสัญญาณที่เกิดขึ้นจริง หรือมีแนวโน้มว่าจะเกิดขึ้น เซตของสัญญาณดังกล่าวเรียกว่า เซตเป็นไปได้ P ในขณะเดียวกันพิจารณาสัญญาณ f ที่มากกระทำกับระบบ ถ้าสัญญาณ f กระตุ้นให้ระบบสร้างสัญญาณออกที่อยู่ในเกณฑ์การออกแบบที่กำหนดขึ้นเพื่อให้เป็นเกณฑ์ที่ยอมรับได้ ดังที่ได้กล่าวมาแล้วในบทที่ 1 ว่ามีปัญหาการออกแบบระบบควบคุมหลายปัญหาที่ใช้เกณฑ์ (1.1) เป็นเกณฑ์หลักในการออกแบบ อ้างถึงเกณฑ์ดังกล่าวซ้ำอีกที่

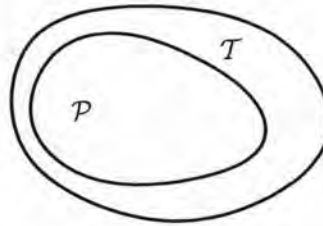
$$|v(t, f)| \leq \epsilon, \quad t \geq 0 \quad (2.1)$$

ในที่นี้ถ้าสัญญาณ f ใสสอดคล้องกับ (2.1) เรียกสัญญาณดังกล่าวว่า สัญญาณเข้าทนทานได้ (tolerable input) และเซตของสัญญาณเข้าทนทานมีชื่อเรียกว่า เซตทนทานได้ T (tolerable set) (Zakian, 1991, 1996, 2005)

สิ่งแวดล้อมและระบบเข้าคู่กัน หมายถึง ทุกๆสัญญาณที่อยู่ในเซตเป็นไปได้จะต้องเป็นสัญญาณทนทานด้วย ดังนั้นสิ่งแวดล้อมและระบบเข้าคู่กันสมมูลกับ

$$P \subseteq T \quad (2.2)$$

แสดงในรูปที่ 2.2 หรือกล่าวได้ว่า ถ้าสิ่งแวดล้อมและระบบเข้าคู่กันแล้ว สัญญาณทุกสัญญาณที่เกิดจากสิ่งแวดล้อมจะสร้างสัญญาณออกที่อยู่ในขอบเขตที่ต้องการ ซึ่งสอดคล้องกับเกณฑ์การออกแบบหลัก (1.1) ดังนั้นวัตถุประสงค์หลักในการออกแบบระบบควบคุม (1.1) สมมูลกับ (1.2) และ (2.2)



รูปที่ 2.2: การเข้าคู่กันระหว่างสิ่งแวดล้อม (แทนด้วยเซต T) และระบบ (แทนด้วยเซต P)

วิธีการหนึ่งที่ทำให้เกิดการเข้าคู่กันระหว่างสิ่งแวดล้อมและระบบ คือการหาค่าพารามิเตอร์ p ที่สอดคล้องกับอสมการ (1.2) เห็นได้ว่าการประยุกต์ใช้หลักการข้างต้นผู้ออกแบบต้องคำนึงถึง การกำหนดเซตเป็นไปได้ และการคำนวณดัชนีสมรรถนะ ซึ่งรายละเอียดของปัญหาทั้งสองแสดงในหัวข้อ 2.3 และ 2.4 ตามลำดับ

2.2 วิธีอสมการ

วิธีอสมการเป็นวิธีการออกแบบวิธีหนึ่งที่เสนอโดย Zakian and Al-Naib (1973) (ดูเพิ่มเติมใน Zakian, 1979, 1996, 2005; Whidborne, 1993; Maciejowski, 1989) ซึ่งกำหนดลักษณะปัญหาการออกแบบในรูปเซตของอสมการ

$$\phi_i(p) \leq \varepsilon_i, \quad i = 1, 2, \dots, m \quad (2.3)$$

โดยที่ p เป็นสิ่งที่ต้องการจะออกแบบ (เช่น ตัวควบคุม หรือระบบควบคุม) เลือกจากเซต $C \subseteq R^p$ ที่สมาชิกทุกตัวสามารถออกแบบได้จริง (implementable design) อาทิเช่น ตัวควบคุมที่สามารถสร้างได้จริง เป็นต้น ฟังก์ชันวัตถุประสงค์ (objective function) $\phi_i : C \rightarrow \mathbb{R} \cup \{\infty\}$ แทนพฤติกรรมหรือลักษณะสมบัติของระบบ และค่า ε_i เป็นขอบเขตที่มากที่สุดของค่าฟังก์ชัน $\phi_i(p)$ ที่ยอมรับได้ พารามิเตอร์ p เป็นคำตอบของการออกแบบ ถ้า p สอดคล้องกับอสมการ (2.3)

นิยามเซต S_i เป็นเซตที่ประกอบด้วยพารามิเตอร์ p ที่สอดคล้องกับอสมการ $\phi_i(p) \leq \varepsilon_i$ กล่าวคือ

$$S_i = \{p : \phi_i(p) \leq \varepsilon_i\} \quad (2.4)$$

ดังนั้นการหาคำตอบของเซตอสมการ (2.3) คือ หาพารามิเตอร์ p ที่เป็นสมาชิกของทุกๆ เซต S_i , $i = 1, 2, \dots, m$ กล่าวคือ

$$p \in S \triangleq \bigcap_{i=1}^m S_i \quad (2.5)$$

เรียกเซต S ว่า *เซตยอมรับได้* (admissible set)

เซตยอมรับได้ S อาจประกอบด้วยสมาชิกตั้งแต่หนึ่งตัว หรือไม่มีเลย นั่นคือเป็นเซตว่าง (empty set) ถ้าเป็นเซตว่างหมายความว่า ไม่มีคำตอบสำหรับเซตอสมการ (2.3) ผู้ออกแบบสามารถสร้างรูปแบบของปัญหาใหม่ (reformulation) โดยปรับขอบเขต ε_i ให้กว้างขึ้นเพื่อให้เซตอสมการ (2.3) มีคำตอบ หรือปรับโครงสร้างของระบบควบคุม (control configuration) ให้มีความซับซ้อนขึ้น (เป็นการเพิ่มมิติของพารามิเตอร์ p นั่นเอง)

ในทางกลับกันถ้าเซต S มีขนาดใหญ่ ซึ่งผู้ออกแบบสามารถสังเกตได้จากการที่คำตอบของเซตอสมการ (2.3) หาได้ง่าย ผู้ออกแบบมีโอกาสรื้อปรังการออกแบบให้ดีขึ้น อาทิเช่น ผู้ออกแบบสามารถลดความซับซ้อนของโครงสร้างระบบควบคุมได้ (ลดมิติของพารามิเตอร์ p) เพื่อเป็นการลดความยุ่งยาก และต้นทุนในการสร้างระบบควบคุม หรืออาจจะปรับขอบเขตให้เล็กลงเพื่อเป็นการเพิ่มสมรรถนะของระบบควบคุม ในบางกรณีแม้ว่าเซตยอมรับไม่เป็นเซตว่างก็ตาม แต่ไม่สามารถหาคำตอบได้เนื่องด้วยวิธีการค้นหาคำตอบ (searching algorithm) ตกหลุมเชิงการคำนวณ (computational trap) การเปลี่ยนจุดเริ่มต้น (starting point) น่าจะช่วยแก้ปัญหาได้

ชุดอสมการ (2.3) สามารถแยกพิจารณาได้ 2 กลุ่ม กลุ่มแรกประกอบด้วยอสมการที่แทนข้อจำกัดในการออกแบบ (constraint) กลุ่มที่สองได้แก่กลุ่มของอสมการที่แทนสมรรถนะที่ต้องการ โดยที่แต่ละสมรรถนะแทนด้วยอสมการหนึ่งสมการ การแทนแต่ละสมรรถนะด้วยอสมการหนึ่งอสมการที่แตกต่างกันนี้ ต่างจากปัญหาการหาค่าเหมาะที่สุดที่ใช้กันอยู่ที่พิจารณาค่าเหมาะของฟังก์ชันวัตถุประสงค์ $\bar{\phi}(p)$ ฟังก์ชันเดียว (single objective optimization problem) แม้ว่าฟังก์ชันวัตถุประสงค์ $\bar{\phi}(p)$ นี้ อาจเขียนให้อยู่ในรูปผลรวมถ่วงน้ำหนักของฟังก์ชันสมรรถนะที่ต้องการ กล่าวคือ

$$\bar{\phi}(p) = \sum_{i=1}^m w_i \phi_i(p) \quad (2.6)$$

โดยที่ w_i , $i = 1, 2, \dots, m$ เป็นจำนวนจริงบวก แต่การหาค่าเหมาะของฟังก์ชัน (2.6) ไม่สามารถแสดงให้เห็นถึงความต้องการที่แท้จริงในการปัญหาการออกแบบ ที่ต้องการให้สมรรถนะที่ต้องการ $\phi_i(p)$ อยู่ในขอบเขต ε_i ที่กำหนด ในทางตรงกันข้าม วิธีอสมการเป็นวิธีที่สอดคล้องกับความต้องการจริงในปัญหาการออกแบบ

ในกรณีที่จำนวนอสมการใน (2.3) น้อย และฟังก์ชันวัตถุประสงค์ไม่ซับซ้อนมากนัก ผู้ออกแบบ อาจจะใช้วิธีวิเคราะห์ (analytical method) เพื่อหาคำตอบวิเคราะห์ได้ (analytical solution) แต่ในความเป็นจริง จำนวนอสมการใน (2.3) มีจำนวนมาก และฟังก์ชันวัตถุประสงค์ก็มีความซับซ้อน ทำให้การหาคำตอบด้วยวิธีการวิเคราะห์เป็นไปได้ยากและมีข้อจำกัด ในขณะที่วิธีเชิงเลข (numerical method) สามารถนำมาใช้ได้ในวงกว้างกว่า ในวิทยานิพนธ์นี้ใช้ขั้นตอนวิธี moving boundaries process (MBP) (Zakian and Al-Naib, 1973) เนื่องจากเป็นวิธีหนึ่งที่ย่าง เชื้อถือได้ และมีเครื่องมือพร้อมใช้สำหรับแก้ปัญหาสำหรับโปรแกรม MATLAB (นอกจากนี้ยังมีวิธีเชิงเลขอื่นๆ อาทิเช่น Zakian (2005, ส่วนที่ III) เป็นต้น)

นับตั้งแต่ปี 1973 เป็นต้นมา มีงานวิจัยหลายงานได้นำวิธีอสมการไปใช้ในการออกแบบระบบควบคุม โดยนำขั้นตอนวิธี MBP ไปหาคำตอบของชุดอสมการที่เกิดขึ้นอย่างประสบความสำเร็จ อาทิเช่น Zakian and Al-Naib (1973), Gray and Al-Janabi (1975), Gray and Al-Janabi (1976), Taiwo (1978a, 1978b, 1979a, 1979b, 1980, 1986), Prabhu and Chidambaram (1991), และ Janabi and Gray (1991) เป็นต้น สำหรับเอกสารอ้างอิงทั้งหมดที่เกี่ยวข้องสามารถหาได้จาก Zakian (1996) และหนังสือ Zakian (2005)

2.3 ปัญหาการคำนวณดัชนีสมรรถนะ

แม้ว่าเกณฑ์ในการออกแบบ (1.1) และ (1.2) เป็นเกณฑ์ที่ใช้สำหรับระบบใดๆ ไม่เจาะจงเฉพาะกับระบบประเภทใดประเภทหนึ่ง แต่เพื่อให้การกำหนดรูปแบบปัญหาเป็นไปได้ในทิศทางที่ชัดเจน งานวิจัยที่ผ่านมาพิจารณาวิธีคำนวณสมรรถนะของระบบเชิงเส้นเท่านั้น รวมถึง Zakian และคณะ พัฒนาหลักการเข้าสู่คู่สำหรับระบบเชิงเส้น ไม่แปรตามเวลา (linear time-invariant system) ที่มีสัญญาณเข้า f และสัญญาณออก v สัมพันธ์กันด้วยปริพันธ์สังวัตนาการ (convolution integral) ดังนี้

$$v(t, f, p) = \int_{-\infty}^{\infty} h(t - \lambda, p) f(\lambda) d\lambda \quad (2.7)$$

โดยที่ $h(\cdot, p)$ เป็นผลตอบของระบบที่มีต่อสัญญาณเข้า f และขึ้นอยู่กับพารามิเตอร์ p $v(t, f, p)$ เป็นค่าของ $v(\cdot, f, p)$ ณ เวลา t จากงานวิจัยที่ผ่านมา การคำนวณดัชนีสมรรถนะ \hat{v} ของระบบ (2.7) สามารถคำนวณได้สำหรับหลายๆ กรณีของเซตเป็นไปได้ \mathcal{P} กล่าวคือหนึ่งวิธีใช้สำหรับเซตเป็นไปได้หนึ่งเซต

ให้ \mathcal{P} แทนเซตเป็นไปได้ใดๆที่เป็นเซตคอนเวกซ์ (convex set) ถ้าสัญญาณเข้า f เป็นสมาชิกในเซต \mathcal{P} แล้ว สัญญาณเข้าที่ถูกเลื่อนทางแกนเวลา $f(t - \Delta T)$ เป็นสมาชิกของเซต \mathcal{P} ด้วย กล่าวคือค่า $\hat{v}(\mathcal{P})$ สำหรับระบบเชิงเส้นไม่แปรตามเวลา (2.7) สามารถเกิดขึ้นได้ที่เวลาเจาะจง t ใดๆ ดังนั้นค่า $\hat{v}(\mathcal{P})$ ถูกพิจารณาให้เกิด ณ เวลา $t = 0$ นอกจากนี้ $f \in \mathcal{P}$ หมายความว่า $-f \in \mathcal{P}$ ด้วย ดังนั้นปัญหาการคำนวณดัชนีสมรรถนะสำหรับเซตเป็นไปได้ \mathcal{P} หรือ $\hat{v}(\mathcal{P})$ ของระบบ (2.7) เขียนได้ในรูปของปัญหา

$$\hat{v}(\mathcal{P}) = \sup \{I(f) : f \in \mathcal{P}\} \quad (2.8)$$

โดยที่ $I(f)$ แทนฟังก์ชันวัตถุประสงค์ (cost function) นิยามดังนี้

$$I(f) = \int_{-\infty}^{\infty} h(-\tau)f(\tau) d\tau \quad (2.9)$$

รายละเอียดเพิ่มเติมหาอ่านได้ใน Lane (1992) และ Lane (1995) สังเกตว่าปัญหา (2.8) เป็นปัญหาการหาค่าเหมาะที่สุดแบบตัวแปรमितอนันต์

ปริพันธ์ในฟังก์ชันวัตถุประสงค์ (2.9) ถูกพิจารณาในช่วง $(-\infty, \infty)$ เพราะจากการที่พิจารณาว่าค่า $\hat{v}(\mathcal{P})$ เกิด ณ เวลา $t = 0$ นั้น สัญญาณเข้าเป็นไปได้อย่างกล่าวสามารถเกิดขึ้นได้ก่อนเวลา $t = 0$ ตัวอย่างของสัญญาณเข้าดังกล่าวแสดงในบทที่ 4 (และดูเพิ่มเติมใน Lane (1995, 2005) และ Silpsrikul and Arunsawatwong (2009))

ในวิทยานิพนธ์นี้ กำหนดให้ผลตอบสัญญาณเข้าอิมพัลส์หนึ่งหน่วย (unit impulse response) มีรูปแบบดังนี้

$$h(t) = \beta\delta(t) + h_1(t) \quad (2.10)$$

โดยที่ β เป็นจำนวนจริงใดๆ δ แทนสัญญาณอิมพัลส์หนึ่งหน่วย และ $h_1 : \mathcal{R} \rightarrow \mathcal{R}$ เป็นฟังก์ชันต่อเนื่องเป็นช่วง (piecewise continuous) โดยการแทน (2.10) ลงใน (2.9) และจากคุณสมบัติการเลือกเฟ้น (sifting property) ของฟังก์ชันอิมพัลส์ ฟังก์ชันวัตถุประสงค์ (2.9) สามารถเขียนได้ใหม่ ดังนี้

$$I(f) = \beta f(0) + \int_{-\infty}^{\infty} h_1(-\tau)f(\tau) d\tau \quad (2.11)$$

จากรูปแบบปัญหาที่พิจารณาข้างต้น ทำให้วิธีการคำนวณ \hat{v} ที่เสนอในบทต่อไปสามารถใช้ได้กับระบบเชิงเส้นหลายระบบ ที่สัญญาณเข้าและสัญญาณออกสัมพันธ์กันด้วยปริพันธ์สังวัตนาการ (2.7) ระบบดังกล่าวประกอบด้วย ระบบตรรกยะ (RS) และระบบมิตอนันต์บางประเภท เช่น ระบบอนุพันธ์ที่มีการประวิงเวลา (DDS) และ ระบบอนุพันธ์เศษส่วนที่มีการประวิงเวลาแบบหน่วง (RFDDS) รายละเอียดเกี่ยวกับระบบ DDS และ RFDDS มีใน (Hale and Verduyn-Lunel, 1993) และ (Podlubny, 1999) ตามลำดับ

2.4 เซตเป็นไปได้

เซตเป็นไปได้ \mathcal{P} เป็นแบบจำลองสัญญาณในสิ่งแวดล้อมที่เกิดขึ้นจริง หรือมีแนวโน้มว่าจะเกิดขึ้น เซตดังกล่าวจึงมีความสำคัญในการกำหนดรูปแบบของปัญหา (problem formulation) เซต \mathcal{P} ควรีรูปแบบจำลองทางคณิตศาสตร์ที่ไม่ซับซ้อนมากเกินไป และยังคงสามารถรวมสัญญาณเข้าเป็นไปได้อย่างทั้งหมด ในวิทยานิพนธ์นี้ใช้นอร์มของฟังก์ชัน (function norm) ในการกำหนดลักษณะเงื่อนไขขอบเขตของเซตเป็นไปได้ \mathcal{P} เช่นเดียวกับงานวิจัยที่ผ่านมาของ Zakian และคณะ (ได้แก่ Lane, 1992; Lane, 1995; Satoh, 2005; Zakian, 1986b; Zakian, 1986a) แต่สิ่งที่แตกต่างคือ เซต

เป็นไปได้ที่พิจารณาในวิทยานิพนธ์นี้มีความเป็นไปได้มากกว่า เพราะครอบคลุมเซตเป็นไปได้หลายเซตที่เคยได้รับการพิจารณาค่าดัชนีสมรรถนะแล้ว ดังที่จะกล่าวในลำดับต่อไป

นิยามนอร์มของฟังก์ชัน และเซตของสัญญาณ ดังต่อไปนี้

นิยาม 2.1 กำหนดให้สัญญาณภายนอกเป็นฟังก์ชัน $f : \mathcal{R} \rightarrow \mathcal{R}$ และ \dot{f} แทนอนุพันธ์ของ f เทียบกับเวลา นิยามนอร์ม L_2 และ L_∞ ของฟังก์ชันดังนี้

$$\|f\|_n \triangleq \begin{cases} \left(\int_{-\infty}^{\infty} |f(t)|^2 dt \right)^{1/2} & n = 2 \\ \sup \{|f(t)| : t \in \mathcal{R}\} & n = \infty \end{cases} \quad (2.12)$$

□

นิยาม 2.2 กำหนดเซตของสัญญาณเข้าที่มีนิยามดังนี้ดังต่อไปนี้

$$\left. \begin{aligned} F_n &\triangleq \{f : \|f\|_n \leq M_n\}, \\ \dot{F}_n &\triangleq \{f : \|f\|_n \leq D_n\} \end{aligned} \right\} \quad (2.13)$$

โดยที่จำนวนจริงค่าจำกัด $M_n > 0$ และ $D_n > 0$ แทนขอบเขตของนอร์ม

□

เพื่อใช้ในการนิยามเซตเป็นไปได้ในวิทยานิพนธ์นี้ กำหนดเซตดัชนี $\mathcal{I}_0 = \{2, \infty\}$, $\mathcal{I}_1 = \{\infty\}$ และ $\mathcal{I}_2 = \{2\}$ ตัวห้อยท้ายสัญลักษณ์ \mathcal{I} ซึ่งโยงถึงสมาชิกในเซตดัชนี ที่ใช้ในการกำหนดลักษณะเงื่อนไขขอบเขตของเซตเป็นไปได้ เซตเป็นไปได้นิยามดังนี้

นิยาม 2.3 กำหนดให้ \mathcal{P}_j^i เป็นเซตเป็นไปได้ที่อธิบายได้ด้วย

$$\mathcal{P}_j^i \triangleq \left(\bigcap_{k \in \mathcal{I}_i} \dot{F}_k \right) \cap \left(\bigcap_{k \in \mathcal{I}_j} F_k \right) \quad (2.14)$$

□

เซตเป็นไปได้ (2.14) ประกอบด้วย เงื่อนไขขอบเขตบนขนาดและอนุพันธ์ของสัญญาณ เหตุผลสำหรับการมีเงื่อนไขขอบเขตทั้งสองมีดังต่อไปนี้

- ในกรณีที่เซตเป็นไปได้ ถูกกำหนดด้วยเงื่อนไขขอบเขตบนขนาดของสัญญาณเข้าเพียงอย่างเดียว กล่าวคือใช้เซตเป็นไปได้ F_∞ หรือ F_2 เซตดังกล่าวรวมสัญญาณขั้นไม่ต่อเนื่อง (stepwise discontinuity) หรือสัญญาณเข้าที่มีขนาดไม่จำกัด (ในกรณีที่เซตเป็นไปได้คือ F_2) เซตดังกล่าวไม่ได้สะท้อนพฤติกรรมทางกายของสัญญาณเข้าเป็นไปได้อย่างถูกต้อง และอาจทำให้ผลการออกแบบที่ไม่มีถ้าไม่มีการชดเชยผลดังกล่าวที่ดีพอ Zakian (2005) ให้ทางแก้ปัญหาดังกล่าวโดยเสนอให้กำหนดขอบเขตเงื่อนไขบนความชัน
- ในบางกรณีสำหรับเซตเป็นไปได้ที่มีกำหนดขอบเขตเงื่อนไขบนความชันอย่างเดียว เช่น \dot{F}_n สำหรับ $n = 2, \infty$ ดัชนีสมรรถนะของระบบที่มีเสถียรภาพแบบสัญญาณเข้ามีขอบเขต/สัญญาณออกมีขอบเขต สำหรับเซตดังกล่าวมีค่านันต์ ดังนั้นเงื่อนไขขอบเขตบนขนาดจึงมีความสำคัญในการขจัดปัญหานี้ (ดูรายละเอียดใน Zakian, 1996)

นอกจากนี้สามารถพิสูจน์ได้โดยง่ายว่าเซตเป็นไปได้อัน P_j^i ที่นิยามใน (2.14) เป็นคอนเวกซ์เซต ดังนั้น ปัญหาการคำนวณสมรรถนะ (2.8) เป็นปัญหาการหาค่าเหมาะที่สุดเชิงคอนเวกซ์

ตารางที่ 2.1: เซตเป็นไปได้ที่ปรากฏในงานวิจัยก่อนหน้านี้

i	j	เซตเป็นไปได้อัน	งานวิจัยเกี่ยวข้อง
1	1	$P_1^1 = \{f : f \in \dot{F}_\infty \cap F_\infty\}$	(Zakian, 1979b)*, (Lane, 1992; Satoh, 2005), (Khaisongkram and Banjerdpongchai, 2007) [†] และเอกสารอ้างอิงที่ระบุอยู่ในบทความข้างต้น
2	1	$P_1^2 = \{f : f \in \dot{F}_\infty \cap F_2\}$	(Zakian, 1979b)*.
2	2	$P_2^2 = \{f : f \in \dot{F}_2 \cap F_2\}$	(Lane, 1995; Lane, 2005).

* เฉพาะวิธีการคำนวณขอบเขตบนของ \hat{v}

[†] ประยุกต์ใช้เฉพาะระบบตรรกะ ซึ่งเป็นส่วนหนึ่งของระบบ (2.7)

ตารางที่ 2.1 แสดงเซตเป็นไปได้ที่ใช้ในการหาค่าดัชนีสมรรถนะ \hat{v} ในงานวิจัยที่ผ่านมา เซตเป็นไปได้อันเหล่านั้น เป็นกรณีพิเศษของเซตเป็นไปได้อัน (2.14) ในวิทยานิพนธ์นี้จะเสนอวิธีการคำนวณ \hat{v} สำหรับเซตเป็นไปได้อัน P_j^i โดยที่ $i, j = 0, 1$ หรือ 2 ดังนั้นวิธีการคำนวณที่เสนอนี้สามารถนำไปประยุกต์ใช้ได้กับเซตเป็นไปได้อัน $P_1^1, P_1^2,$ and P_2^2 ได้ด้วยเช่นกัน

ข้อได้เปรียบของการกำหนดลักษณะของเซตเป็นไปได้อันที่นิยามไว้ใน (2.14) คือ

- เงื่อนไขขอบเขตนอร์ม (norm bounding condition) ที่ใช้ใน (2.14) เป็นฟังก์ชันคอนเวกซ์ (convex function) และกลายเป็นเงื่อนไขบังคับ (constraint) ในการหาค่าเหมาะที่สุด (ดูบทที่ 3) เป็นผลให้ปัญหาดังกล่าวเป็นปัญหาการหาค่าเหมาะที่สุดเชิงคอนเวกซ์ (convex optimization problem)
- เซตเป็นไปได้อันสามารถถูกกำหนดลักษณะเงื่อนไขขอบเขตได้มากกว่า 2 เงื่อนไข การเพิ่มเงื่อนไขขอบเขตทำให้เซตใหม่มีขนาดเล็กลง ตัวอย่างเช่น $P_0^0 \subset P_1^1$ และ $P_0^0 \subset P_2^2$ เป็นต้น ผลที่ได้คือสมาชิกในเซตเป็นไปได้อันมีลักษณะสมบัติสอดคล้องกับสัญญาณที่เกิดขึ้นจริงมากขึ้น สัญญาณที่ไม่เกิดขึ้นจริง (fictitious input) บางส่วนถูกแยกออกไป และเมื่อนำเซตเป็นไปได้อันใหม่มาใช้ในการออกแบบระบบควบคุม จะช่วยลดความไม่แน่นอนลงได้ ข้อเท็จจริงนี้แสดงให้เห็นในประพจน์ที่ 2.1

นิยาม 2.4 กำหนดให้ \mathcal{P} คือเซตเป็นไปได้อันที่พิจารณา สัญญาณเข้าที่ใหญ่สุด (maximal input) ในเซต \mathcal{P} คือสัญญาณเข้าที่ทำให้เกิด $\hat{v}(\mathcal{P})$ และ $f^*(\mathcal{P})$ แทนสัญญาณเข้าที่ใหญ่สุดในเซต \mathcal{P} □

ประพจน์ที่ 2.1 พิจารณาเซตเป็นไปได้อัน P_a และ P_b โดยที่ $P_a \subset P_b$ กำหนดให้เซต $F_a^* \subset P_a$ และ $F_b^* \subset P_b$ เป็นเซตที่รวมสัญญาณเข้าใหญ่สุด $f^*(P_a)$ และ $f^*(P_b)$ ตามลำดับ จะได้ว่า

$$F_a^* \cap F_b^* \neq \emptyset \iff \hat{v}(P_a) = \hat{v}(P_b) \tag{2.15}$$

พิสูจน์ เนื่องจากปัญหาการคำนวณดัชนีสมรรถนะ (2.8) เป็นปัญหาการหาค่าเหมาะที่สุดแบบคอนเวกซ์ ดังนั้น $\hat{v}(P_a)$ และ $\hat{v}(P_b)$ เป็นค่าสูงสุดวงกว้าง (global maxima)

(\Rightarrow) สมมติให้ $f_a \in F_a^* \cap F_b^*$ จะได้ว่า $\hat{v}(P_a) = I(f_a) = \hat{v}(P_b)$

(\Leftarrow) สมมติว่ามีสัญญาณเข้ามากที่สุด $f_a \in F_a^*$ กล่าวคือ $I(f_a) = \hat{v}(P_a)$ เพราะว่า $f_a \in P_b$ และ $\hat{v}(P_a) = \hat{v}(P_b)$ จะได้ว่า $I(f_a) = \hat{v}(P_b)$ ดังนั้น $f_a \in F_b^*$ □

บทแทรกต่อไปนี้เป็นผลมาจาก $\hat{v}(P_a) \leq \hat{v}(P_b)$ (เพราะว่า $P_a \subset P_b$)

บทแทรกที่ 2.2 ภายใต้เงื่อนไขเดียวกับประพจน์ที่ 2.1 ข้อความใน (2.15) สมมูลกับ

$$F_a^* \cap F_b^* = \emptyset \iff \hat{v}(P_a) < \hat{v}(P_b).$$

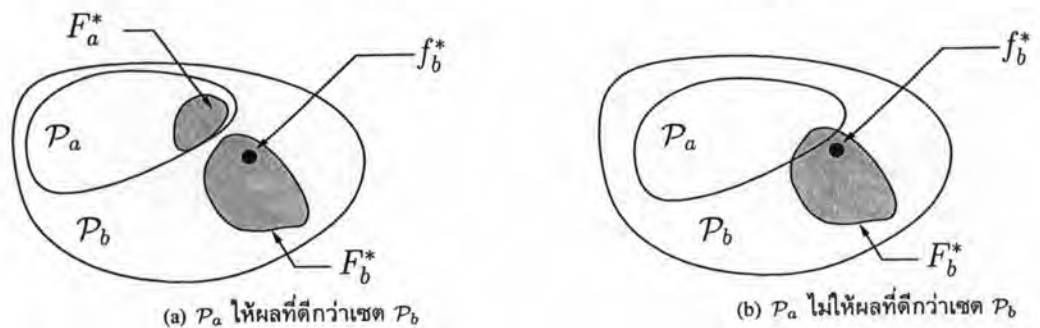
ประพจน์ที่ 2.1 และบทแทรกที่ 2.2 มีความสำคัญในการเพิ่มคุณลักษณะสมบัติเซตเป็นไปได้อันเมื่อนำเซตเป็นไปได้อันใหม่ไปใช้ในการออกแบบระบบควบคุมแล้ว ผลที่ได้จะให้ผลที่ดีขึ้น กระบวนการสำหรับเพิ่มลักษณะสมบัติให้เซตเป็นไปได้อันใหม่ P_a แสดงดังต่อไปนี้

ขั้นตอนที่ 1: คำนวณ $\hat{v}(P_b)$ และ f_b^*

ขั้นตอนที่ 2: กำหนดลักษณะสมบัติของเซต P_a ที่ทำให้ $f_b^* \notin P_a$ (สามารถกระทำได้โดยการลดค่าขอบเขต หรือการเพิ่มเงื่อนไขขอบเขต) และคำนวณ $\hat{v}(P_a)$

ขั้นตอนที่ 3: ถ้า $\hat{v}(P_a) < \hat{v}(P_b)$ แล้วการใช้เซตเป็นไปได้อัน P_a ในการออกแบบจะให้ผลที่ดีกว่าเซต P_b (ดูรูป 2.3a ประกอบ) มิเช่นนั้นการใช้เซตเป็นไปได้อัน P_a ในการออกแบบจะให้ผลไม่ต่างกับการใช้เซต P_b (ดูรูป 2.3b ประกอบ) ในกรณีนี้กลับไปขั้นตอนที่ 2 และกำหนดลักษณะสมบัติเซต P_a ใหม่ โดยทั้งการเปลี่ยนค่าขอบเขต หรือเพิ่มเงื่อนไขขอบเขต

ดูบทที่ 6 สำหรับการนำขั้นตอนข้างต้นไปใช้งานในการออกแบบระบบควบคุม



รูปที่ 2.3: กำหนดลักษณะสมบัติเซตเป็นไปได้อันใหม่ P_a .

วิธีหนึ่งในการสร้างเซต P_a ให้มีขนาดเล็กกว่า P_b เพื่อให้เซตใหม่มีสัญญาณเข้าที่ไม่เกิดขึ้นจริงน้อยลง คือการเพิ่มเงื่อนไขขอบเขตให้กับเซต P_b แม้ว่าการกระทำดังกล่าวจะทำให้วิธีการคำนวณ $\hat{v}(P_a)$ ด้วยวิธีวิเคราะห์ (analytical method) มีความซับซ้อน และยากขึ้น แต่ด้วยเทคนิคที่ใช้เสนอในบทที่ 3 ของวิทยานิพนธ์นี้เป็นวิธีหนึ่งในการคำนวณดัชนีสมรรถนะสำหรับเซตเป็นไปได้ P_j^i ที่นิยามใน (2.14) ซึ่งมีความซับซ้อนในระดับหนึ่ง

เซตเป็นไปได้ P_j^i ที่พิจารณาในวิทยานิพนธ์นี้มีลักษณะสมบัติเพียงพอครอบคลุมสัญญาณที่เกิดขึ้นจริงในทางปฏิบัติ เนื่องจากในทางปฏิบัติจำแนกสัญญาณออกเป็น 2 ประเภท ได้แก่

- สัญญาณเข้าชั่วคราว (transient input) คือสัญญาณที่มีการเปลี่ยนแปลงในช่วงระยะเวลาจำกัด และคงที่เมื่อเวลาผ่านไปมาก ๆ กล่าวคือสัญญาณที่มีลักษณะในเซต F_2
- สัญญาณเข้าอยู่ตัว (persistent input) คือสัญญาณที่มีการเปลี่ยนแปลง ตลอดระยะเวลาใดๆ กล่าวคือสัญญาณที่มีลักษณะในเซต F_∞

(ดูรายละเอียดเพิ่มเติมใน Zakian, 1989; Zakian, 1991; Zakian, 1996; Zakian, 2005) ดังนั้นการใช้ norms L_2 และ/หรือ L_∞ กำหนดเงื่อนไขขอบเขตของเซตเป็นไปได้ครอบคลุมสัญญาณทั้งหมด (หรือโดยส่วนใหญ่) ที่เกิดขึ้นจริง

2.5 ค่าจำกัดของดัชนีสมรรถนะ (Finiteness of performance)

ในหัวข้อนี้แสดงให้เห็นว่าค่าดัชนีสมรรถนะ $\hat{v}(P_j^i)$ ที่คำนวณจากปัญหา (2.8) มีค่าจำกัดเสมอ (กล่าวคือ $\hat{v}(P_j^i) < \infty$) สำหรับระบบ (2.7) ที่มีเสถียรภาพแบบสัญญาณเข้ามีขอบเขต/สัญญาณออกมีขอบเขต

ประพจน์ที่ 2.3 ถ้าระบบ (2.7) มีเสถียรภาพแบบสัญญาณเข้ามีขอบเขต/สัญญาณออกมีขอบเขต แล้ว ดัชนีสมรรถนะ $\hat{v}(P_j^i)$ โดยที่เซตเป็นไปได้ P_j^i นิยามใน (2.14) มีค่าจำกัด ($\hat{v}(P_j^i) < \infty$)

พิสูจน์ ประเด็นสำคัญในการพิสูจน์ประพจน์นี้คือ การพิสูจน์ว่าสัญญาณเข้าใดๆ ในเซต P_j^i ขนาดมีค่าขอบเขต ($\|f\|_\infty < \infty$) เห็นได้ชัดว่ากรณีของเซตเป็นไปได้ P_j^i สำหรับ $i = 0, 1, 2$ และ $j = 0, 1$ สัญญาณเข้าทุกตัวในกรณีนี้มีขนาดจำกัดเพราะขนาดของสัญญาณเข้าถูกกำหนดขอบเขตด้วย norms L_∞

สำหรับการพิสูจน์ว่าขนาดของสัญญาณเข้าในเซต P_j^i สำหรับ $i = 0, 1, 2$ (กรณีที่ขนาดของสัญญาณเข้าถูกกำหนดขอบเขตด้วย norms L_2 เท่านั้น) มีค่าจำกัดอาศัยเอกลักษณ์ (ดูรายละเอียด Zakian, 2005, หน้า 59)

$$f(t) = \int_0^t e^{-(t-\tau)} [f(\tau) + \dot{f}(\tau)] d\tau \quad (2.16)$$

และอสมการของเฮลเดอร์ (Hölder's inequality)

เนื่องจากขนาดของสัญญาณเข้าใดๆในเซต \mathcal{P}_j^i มีค่าขอบเขต ดังนั้นระบบ (2.7) ที่มีเสถียรภาพแบบสัญญาณเข้ามีขอบเขต/สัญญาณออกมีขอบเขต ให้สัญญาณออกที่มีขอบเขตเสมอ ดังนั้น $\hat{v}(\mathcal{P}_j^i) < \infty$ \square

การที่ $\hat{v}(\mathcal{P}_j^i, p)$ มีค่าจำกัดมีสำคัญต่อการค้นหาคำตอบของอสมการ (1.2) ด้วยวิธีเชิงเลข เพราะต้องกระทำในเซตของพารามิเตอร์ p ที่ทำให้ดัชนีสมรรถนะมีค่าจำกัด กล่าวคือในเซต Ω ที่นิยามดังนี้

$$\Omega \triangleq \{p \in \mathbb{R}^p : \hat{v}(p) < \infty\}$$

ในหลายๆ กรณีที่สำคัญ (ได้แก่ ระบบตรรกยะ ระบบอนุพันธ์ประวิงเวลาแบบหน่วง และระบบอนุพันธ์เศษส่วนที่มีการประวิงเวลาแบบหน่วง เป็นต้น) ประพจน์ที่ 2.3 หมายความว่า

$$\hat{\lambda}(p) < 0 \quad \Rightarrow \quad \hat{v}(p) < \infty \quad (2.17)$$

โดยที่ $\hat{\lambda} : \mathbb{R}^p \rightarrow \mathbb{R}$ คือค่าพิคตเสถียรภาพซึ่งมีนิยามดังนี้

$$\hat{\lambda} \triangleq \sup\{\operatorname{Re} s : D(s) = 0\} \quad (2.18)$$

สัญลักษณ์ $\operatorname{Re} s$ แทนส่วนจริงของจำนวนเชิงซ้อน s และ $D(s)$ แทนฟังก์ชันลักษณะเฉพาะ (characteristic function) ของระบบ

ดังนั้นในการหาจุด $p_0 \in \Omega$ เพื่อเป็นจุดเริ่มต้นในการค้นหาคำตอบของอสมการ (1.2) เราใช้อสมการ $\hat{\lambda}(p) < 0$ แทนอสมการ $\hat{v}(p) < \infty$ เพราะสำหรับระบบดังกล่าวข้างต้น ฟังก์ชัน $\hat{\lambda}$ สามารถคำนวณได้ (ด้วยวิธีเชิงเลข) ในทางปฏิบัติ และยิ่งไปกว่านั้น $\hat{\lambda}(p)$ มีค่าจำกัดสำหรับทุกค่า $p \in \mathbb{R}^p$ ในขณะที่มีบางค่าของ $p \in \mathbb{R}^p$ ที่ทำให้ $\hat{v}(p) = \infty$ ดูรายละเอียดเพิ่มเติมได้ใน Zakian(1985, 2005) และ Nguyen and Arunsawatwong (2009)

นอกจากนี้ในการใช้งานจริงแทนอสมการ $\hat{\lambda} < 0$ ด้วย

$$\hat{\lambda} \leq -\varepsilon_\lambda \quad (2.19)$$

โดยที่ ε_λ เป็นค่าบวกที่มีขนาดเล็กมาก สังเกตได้ว่า ถ้าเงื่อนไข (2.19) เป็นจริง แล้ว $\hat{\lambda}(p) < 0$ จะเป็นจริงด้วย (รายละเอียด ดูประกอบเพิ่มเติมใน Zakian, 2005; Arunsawatwong, 1996) ดังนั้นเงื่อนไข (2.19) เป็นเงื่อนไขที่ใช้รับประกันว่า $\hat{v}(p) < \infty$ ในทางปฏิบัติ

2.6 สรุป (Conclusions)

หลักการเข้าสู่ และวิธีอสมการเป็นสองทฤษฎีที่ใช้ในการแก้ปัญหาการออกแบบระบบควบคุม ที่มีเกณฑ์การออกแบบ (1.1) เป็นเกณฑ์หลัก เกณฑ์ดังกล่าวสมมูลกับเกณฑ์ (1.2) ที่ต้องการวิธีการคำนวณดัชนีสมรรถนะสำหรับเซตเป็นไปได้อันที่ถูกต้องกำหนดลักษณะสมบัติของสัญญาณเข้าเป็นไปได้อัน ปัญหาการคำนวณดัชนีสมรรถนะ $\hat{v}(\mathcal{P}_j^i)$ ใน (2.8) เป็นปัญหาการหาค่าเหมาะที่สุดใน

ตัวแปรมิติอันดับเชิงคอนเวกซ์ ปัญหาการคำนวณ $\hat{v}(P_j^i)$ พิจารณาสำหรับระบบที่สัญญาณเข้า และสัญญาณออกสัมพันธ์กันด้วยปริพันธ์สังวัตนาการ (2.7) และด้วยคุณสมบัติของรูปแบบความสัมพันธ์ดังกล่าว ในบทความต่อไปจะใช้รูปแบบนี้ในการคำนวณ $\hat{v}(P_j^i)$ ทำให้วิธีที่เสนอมีความเป็นทั่วไป กล่าวคือสามารถนำไปใช้ได้กับระบบหลายประเภท

เซตเป็นไปได้ P_j^i นิยามใน (2.14) สามารถกำหนดลักษณะสมบัติด้วยเงื่อนไขขอบเขต 2, 3 และ 4 เงื่อนไข ทำให้มีความหลากหลายในการกำหนดเซตเป็นไปได้เพื่อให้เหมาะกับปัญหาการออกแบบระบบควบคุม (มีเซตเป็นไปได้มากถึง 9 เซต) นอกจากนี้การเพิ่มเงื่อนไขขอบเขตให้กับเซตเป็นไปได้ทำให้แยกสัญญาณเข้าที่ไม่เกิดขึ้นจริงออก และเป็นการปรับปรุงการออกแบบให้ดียิ่งขึ้นอีกด้วย

หัวข้อที่ 2.5 พิจารณาเงื่อนไขเพียงพอสำหรับการมีค่าจำกัดของ $\hat{v}(P_j^i)$ เงื่อนไขดังกล่าวมีความสำคัญในการค้นหาคำตอบของอสมการ (1.2) ด้วยวิธีเชิงเลข ในหลายกรณีเงื่อนไขสำหรับการมีค่าจำกัดของ $\hat{v}(P_j^i)$ สามารถจัดให้อยู่ในรูปของอสมการได้ ซึ่งสามารถนำมารวมกับเกณฑ์ (1.2) และหาคำตอบพร้อมกันด้วยวิธีอสมการ ตามที่ได้กล่าวถึงอย่างคร่าวในหัวข้อ 2.2