

การประยุกต์ใช้ตัวควบคุมคุณฟูซซี่สำหรับกระบวนการควบคุมอุณหภูมิ

Application of Fuzzy Controllers for Temperature Control Process

อรรถพล กัมพวง ศุภี ผู้เจริญชนะชัย

งานวิจัยการผลิตอัตโนมัติ ฝ่ายวิจัยและพัฒนาสาขาอิเล็กทรอนิกส์

ศูนย์เทคโนโลยีอิเล็กทรอนิกส์และคอมพิวเตอร์แห่งชาติ สำนักงานพัฒนาวิทยาศาสตร์และเทคโนโลยีแห่งชาติ

ABSTRACT - This paper presents designing concept of Takagi-Sugeno (TS) fuzzy Proportional Integral plus Derivative (PI+D) and TS fuzzy Proportional Derivative plus Integral (PD+I) controllers for temperature control process. The bounded-input/bounded-output (BIBO) stability condition of the TS fuzzy PI+D and TS fuzzy PD+I control system can be analyzed by using the small gain theorem. By dividing the input space into 12 different input combinations (ICs), the closed loop system with the proposed controllers will be BIBO stable if all the 12 ICs satisfies the defined stability condition of the small gain theorem. Finally, experimental results in temperature control of fuzzy controller compared with conventional controller and disturbance result of temperature variation are shown.

KEYWORDS - Fuzzy control system, Takagi-Sugeno fuzzy control, BIBO stability

บทคัดย่อ – บทความนี้นำเสนอการออกแบบตัวควบคุมที่อเลฟฟูซซี่พีไอ+ดีและทีอเลฟฟูซซี่พีดี+ไอเพื่อควบคุมอุณหภูมิ พร้อมทั้งใช้ทฤษฎีบทอัตราขยายสัญญาณขนาดเล็กในการวิเคราะห์เสถียรภาพแบบบีโอบีของระบบควบคุมวงปิดโดยแบ่งขอบเขตของขนาดสัญญาณเป็น 12 ส่วน หากทั้ง 12 ส่วนสอดคล้องกับเงื่อนไขเสถียรภาพแล้ว สามารถสรุปได้ว่าระบบ ควบคุมฟูซซี่มีเสถียรภาพ ดูด้วย แสดงผลของการควบคุมอุณหภูมิเบรี่ยนเทียบระหว่างตัวควบคุมฟูซซี่ที่ได้ออกแบบกับตัว ควบคุมพีไอ+ดีและพีดี+ไอดังเดิมพร้อมทั้ง แสดงผลการควบคุมที่มีการบวกกันอันเกิดจากการเปลี่ยนแปลงของอุณหภูมิตัว

คำสำคัญ – ระบบควบคุมฟูซซี่, การควบคุมฟูซซี่ชนิดทางการ-ชูเกโน, เสถียรภาพแบบบีโอบี

1. บทนำ

ในปัจจุบัน ระบบควบคุมฟูซซี่เป็นระบบควบคุมที่นิยมใช้กันอย่างกว้าง ขวาง โดยสามารถแบ่งตัวควบคุมฟูซซี่ออกได้เป็น 2 ชนิด คือชนิดแม่น ตาม (Mamdani type) หรือแบบผลลัพธ์ของกฎการควบคุมในรูปดังไปร์ เชิงภาษา 1 (linguistic value) และชนิดทางการ-ชูเกโน (Takagi-Sugeno type) ซึ่งอธิบายผลลัพธ์ของกฎการควบคุมในรูปของสมการเชิงเส้น (linear equation) เมื่อจากตัวควบคุมฟูซซี่ชนิดหลังสามารถเขียนกฎใน รูปของสมการเชิงเส้นได้ จึงสะดวกต่อการหาเงื่อนไขเสถียรภาพของ ระบบควบคุม บทความแรกๆ ของตัวควบคุมฟูซซี่ที่มีการวิเคราะห์ เสถียรภาพจะเป็นชนิดแม่นตาม เริ่มตั้งแต่ระบบควบคุมฟูซซี่พีไอ [1] ฟูซซี่พีดี [2] ฟูซซี่พีไอ+ดี [3] และฟูซซี่ พีดี+ไอ [4] โดยการวิเคราะห์ เสถียรภาพใช้วิธีการหาเงื่อนไขเสถียรภาพแบบบีโอบี (BIBO Stability) ต่อมาได้มีบทความเที่ยวกับตัวควบคุมฟูซซี่ที่ใช้กฎการควบคุมชนิดทางการ-ชูเกโน(ทีอเลฟ)ได้แก่ ทีอเลฟฟูซซี่พีไอ [5] ทีอเลฟฟูซซี่พีดี

[6] และผู้เขียนได้เคยนำเสนอทบทวนของ ทีอเลฟฟูซซี่พีไอ+ดี [7] และ ทีอเลฟฟูซซี่พีดี+ไอ [8] มาแล้ว

บทความนี้นำโครงสร้างและเงื่อนไขเสถียรภาพของระบบควบคุมที่อเลฟฟูซซี่พีไอ+ดีและทีอเลฟฟูซซี่พีดี+ไอในงานวิจัย [7], [8] ไปออกแบบ ควบคุมอุณหภูมิของน้ำ เพื่อแสดงผลการควบคุมเบรี่ยนเทียบระหว่างตัว ควบคุมที่อเลฟฟูซซี่กับตัวควบคุมดังเดิม และเบรี่ยนเทียบระหว่างตัว ควบคุมที่อเลฟฟูซซี่พีไอ+ดีและพีดี+ไอเมื่อมีการเปลี่ยนแปลงอุณหภูมิใน กันที่ทันใจเกิดขึ้นด้วย

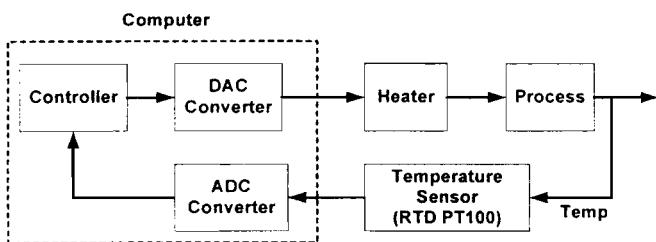
2. กระบวนการควบคุมอุณหภูมิ

บทความนี้ ทำการควบคุมอุณหภูมิของน้ำที่บรรจุอยู่ภายในถัง ตั้งแต่ ใหญ่ที่ 1 และสามารถเขียนได้ตามกรรมการ ควบคุมอุณหภูมิได้ดังรูปที่ 2 โดยตัวควบคุมจะส่งสัญญาณ ควบคุมที่อยู่ในรูปของสัญญาณ PWM (Pulse Width Modulation) ไปเปิดปิดชิดเตอร์เพื่อให้ความร้อนแก่ถัง

และอ่านค่าอุณหภูมิจากดังป้อนกลับมาโดยผ่านเซ็นเซอร์อุณหภูมิ (ชนิด RTD PT-100)

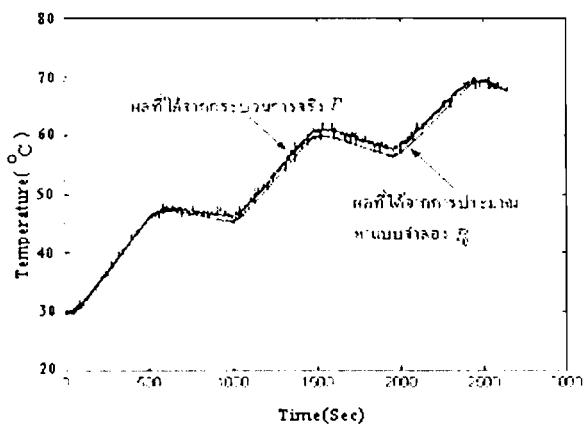


รูปที่ 1 ส่วนประกอบของดังควบคุมอุณหภูมน้ำ



รูปที่ 2 โครงสร้างของการควบคุมอุณหภูมิ

แบบจำลองทางคณิตศาสตร์ของดังควบคุมอุณหภูมน้ำโดยป้อนสัญญาณอินพุตคือพลังงานความร้อนซึ่งอยู่ในรูปของแรงดันไฟฟ้าที่มีลักษณะเป็นคลื่นสี่เหลี่ยม (square wave) มีขนาด 0 และ 10 โวลต์ มีคาบเวลา 16 นาที แล้วเก็บสัญญาณเอาต์พุตคือค่าอุณหภูมิของน้ำในหน่วยองศาเซลเซียสด้วยคาบการตุ่ม (sampling time) 1 วินาที นำมาแสดงได้ดังรูปที่ 3



รูปที่ 3 กราฟการหนาแนบจำลองทางคณิตศาสตร์ของดังควบคุมอุณหภูมน้ำ

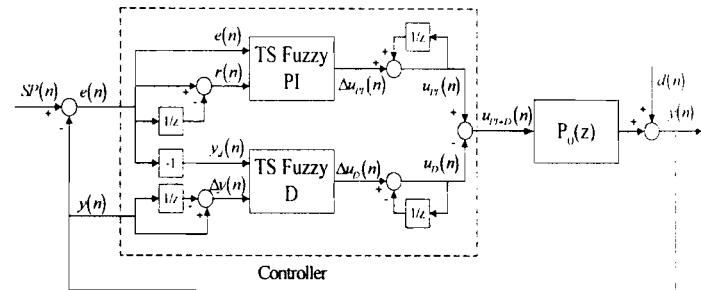
รูปที่ 3 แสดงผลที่ได้จากการทดลองจริงดังกราฟ P และทำการประมาณหาแบบจำลองของกระบวนการดังด้านนี้ให้มีค่าใกล้เคียงกับผลที่ได้จากการทดลองจริงมากที่สุดได้ดังกราฟ P_0 โดยใช้อิเดนติฟายชันทูลบ็อกซ์ (identification tool box) ในโปรแกรม Ident ในแมปแลป (matlab) ให้ออปต์ในรูปดิสเครต (discrete) $P_0(z)$ ซึ่งสามารถเขียนเป็นสมการอันดับ 2 ที่มีค่าเวลาประวิง (delay time) 100 วินาที คือ

$$P_0(z) = \frac{0.0002383z - 0.0001390}{z^{100}(z^2 - 0.4804z - 05193)} \quad (1)$$

3. การออกแบบตัวควบคุม

3.1 โครงสร้างของตัวควบคุมที่เอสพีชีพีไอ+ดี

ตัวควบคุมที่เอสพีชีพีไอ+ดีประกอบด้วยตัวควบคุมที่เอสพีชีพีไอ (สัญญาณอินพุตคือค่าความผิดพลาด $e(n)$) และการเปลี่ยนแปลงของความผิดพลาด $r(n)$ และตัวควบคุมที่เอสพีชีดี (สัญญาณอินพุตคือ $e(n)$) และการเปลี่ยนแปลงของค่าอาต์พุต $\Delta y(n)$ ดังรูปที่ 4



รูปที่ 4 ระบบควบคุมที่เอสพีชีพีไอ+ดี

เมื่อ u_{PI+D} คือ สัญญาณอาต์พุตของส่วนการควบคุมพีไอ+ดี

Δu_{PI} คือ สัญญาณอาต์พุตที่ออกจากส่วนการควบคุมพีไอ

u_{PI} คือ สัญญาณอาต์พุตของส่วนการควบคุมพีไอ

Δu_D คือ สัญญาณอาต์พุตที่ออกจากส่วนการควบคุมดี

u_D คือ สัญญาณอาต์พุตของส่วนการควบคุมดี

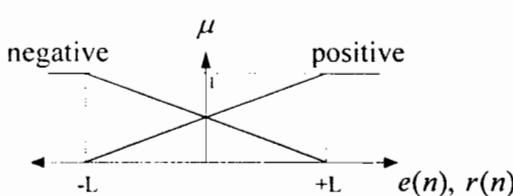
y คือ สัญญาณอาต์พุต

SP คือ สัญญาณอ้างอิง

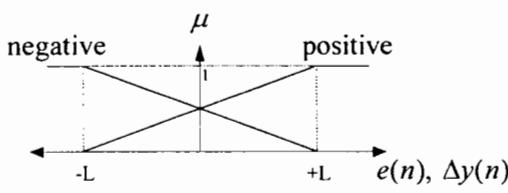
d คือ สัญญาณรบกวนที่อาต์พุต (output disturbance)

ในขั้นตอนของการพัฒนาเพื่อให้ง่ายในการวิเคราะห์เสถียรภาพ และหลีกเลี่ยงจำนวนกฎที่มากเกินไปจึงกำหนดให้พิชชีเชคของการพัฒนาฟร์สัญญาณอินพุตของตัวควบคุมที่เอสพีชีพีไอและที่เอสพีชี

ด้านนี้ ประกอบด้วยสมำชิกเพียง 2 สมำชิก ชื่อ “positive” และ “negative” ดังรูปที่ 5 และ 6 ตามลำดับ



รูปที่ 5 พังก์ชันความเป็นสมำชิกของตัวควบคุมที่ເອສັ້ນພື້ນໄວ



รูปที่ 6 พังก์ชันความเป็นสมำชิกของตัวควบคุมที่ເອສັ້ນພື້ນໄວ

กำหนดกฎของตัวควบคุมที่ເອສັ້ນພື້ນໄວและທີ່ເອສັ້ນພື້ນໄວດີຕັ້ງສາມາດກົດຕົວຕະຫຼາດ

- R1: IF Positive $e(n)$ AND Positive $r(n)$
THEN $\Delta u_{pI_1} = a_1 e(n) + b_1 r(n)$
- R2: IF Positive $e(n)$ AND Negative $r(n)$
THEN $\Delta u_{pI_2} = a_2 e(n) + b_2 r(n)$
- R3: IF Negative $e(n)$ AND Positive $r(n)$
THEN $\Delta u_{pI_3} = a_3 e(n) + b_3 r(n)$
- R4: IF Negative $e(n)$ AND Negative $r(n)$
THEN $\Delta u_{pI_4} = a_4 e(n) + b_4 r(n)$

- R5: IF Positive $e(n)$ AND Negative $\Delta y(n)$
THEN $\Delta u_{D_5} = c_1 \Delta y(n)$
- R6: IF Positive $e(n)$ AND Positive $\Delta y(n)$
THEN $\Delta u_{D_6} = c_2 \Delta y(n)$
- R7: IF Negative $e(n)$ AND Negative $\Delta y(n)$
THEN $\Delta u_{D_7} = c_3 \Delta y(n)$
- R8: IF Negative $e(n)$ AND Positive $\Delta y(n)$
THEN $\Delta u_{D_8} = c_4 \Delta y(n)$

เมื่อ a_i, b_i และ c_i คือ พารามิเตอร์ตัวควบคุมที่ເອສັ້ນພື້ນໄວ+ດີທີ່ຈະทำการອອກແບບต່ອໄປ

การគິ່ຫຼືພິເຄີນນີ້ໃຊ້ວິທີທາຄາເຄີ່ຂອງຜົດພົກງານການควบคุม ด້ວຍ
ວິທີເຮັດວຽກດີພື້ນໄວເອົ້າເປົ້າຢ່າງກວ້າງຂວາງແລະເພື່ອໄກ້
ສາມາດເພີ້ນອຸ່ນຢູ່ໃນຮູບປຸງຂອງສາມາດເຮັດວຽກເຊັ່ນ ດຳວັນຄ່າເອົາເປົ້າທີ່ເປີດໃນ
ໄປຂອງຕัวควบคุมທີ່ເອສັ້ນພື້ນໄວແລະທີ່ເອສັ້ນພື້ນໄວດີຕັ້ງສາມາດທີ່(4) ແລະ
(5) ตามລຳດັບ

$$\Delta u_{pI}(n) = \frac{\sum_{i=1}^4 \Delta u_{pI_i} \cdot \mu_{pI_i}}{\sum_{i=1}^4 \mu_{pI_i}} \quad (4)$$

$$\Delta u_D(n) = \frac{\sum_{i=5}^8 \Delta u_{D_i} \cdot \mu_{D_i}}{\sum_{i=5}^8 \mu_{D_i}} \quad (5)$$

ນີ້ມີ μ_{pI_i} ແລະ μ_{D_i} ສໍາເລັດວິທີທາຄາເຄີ່ຂອງຜົດພົກງານການควบคุมທີ່ i ຂອງ
ຕัวควบคุมທີ່ເອສັ້ນພື້ນໄວແລະທີ່ເອສັ້ນພື້ນໄວດີຕັ້ງສາມາດ ແລະຈາກຮູບທີ່ 4
ສາມາດຫາເອົາເປົ້າທີ່ສ່ວນການควบคุมທີ່ເອສັ້ນພື້ນໄວແລະທີ່ເອສັ້ນພື້ນໄວ
ດີໄດ້ຕັ້ງສາມາດທີ່(6) ແລະ (7) ຕາມລຳດັບ

$$u_{pI}(n) = \Delta u_{pI}(n) + u_{pI}(n-1) \quad (6)$$

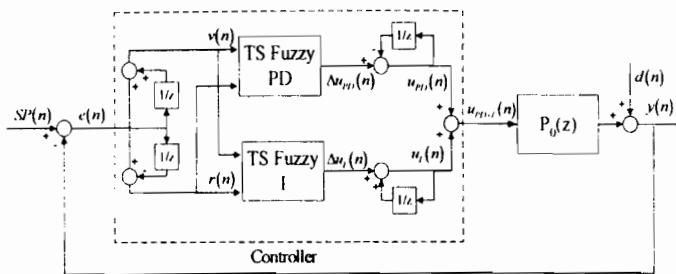
$$u_D(n) = \Delta u_D(n) - u_D(n-1) \quad (7)$$

ເອົາເປົ້າທີ່ສ່ວນການควบคุมທີ່ເອສັ້ນພື້ນໄວ+ດີແສດງດັ່ງສາມາດທີ່(8)

$$u_{pI+D}(n) = u_{pI}(n) - u_D(n) \quad (8)$$

3.2 ໂຄຮງສ້າງຂອງຕัวควบคุมທີ່ເອສັ້ນພື້ນໄວ+ໄວ

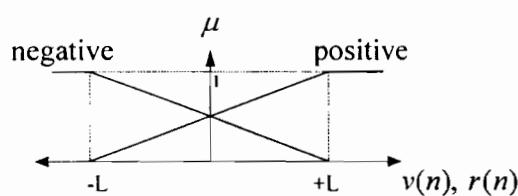
ຕัวควบคุมທີ່ເອສັ້ນພື້ນໄວ+ໄວປະກຳຕັ້ງຕัวควบคุมທີ່ເອສັ້ນພື້ນໄວ+ດີແລະ
ຕัวควบคุมທີ່ເອສັ້ນພື້ນໄວແລະແກ້ກັນ ແສດງດັ່ງຮູບທີ່ 7 ມີສັນຍາຜົນພົກງານ
ຕัวควบคุมທີ່ສ່ວນການພົກງານທີ່ສ່ວນການພົກງານ $v(n)$ ແລະ ການເປີດໃນແປງ
ຂອງການພົກງານ $r(n)$



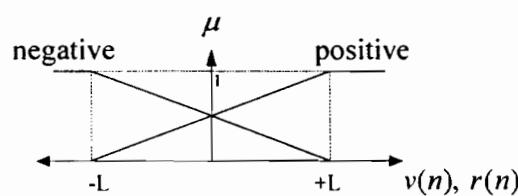
รูปที่ 7 ระบบควบคุมที่อ่อนพื้นที่พีดี+ไอ

เมื่อ u_{PD+i} คือ สัญญาณเอาต์พุตของส่วนการควบคุมพีดี+ไอ
 Δu_{PD} คือ สัญญาณเอาต์พุตที่ออกจากกฎการควบคุมพีดี
 u_{PD} คือ สัญญาณเอาต์พุตของส่วนการควบคุมพีดี
 Δu_I คือ สัญญาณเอาต์พุตที่ออกจากกฎการควบคุมไอ
 u_I คือ สัญญาณเอาต์พุตของส่วนการควบคุมไอ

เพื่อความง่ายในการวิเคราะห์เสถียรภาพ จึงกำหนดให้ฟังก์ชันความเป็นสมាមิกในขั้นตอนพื้นที่พีดี+ไอเป็นรูปแบบคู่ๆ ไป ประกอบด้วย 2 สมាមิก ชื่อ “positive” และ “negative” แสดงดังรูปที่ 8 และ 9



รูปที่ 8 ฟังก์ชันความเป็นสมាមิกของตัวควบคุมที่อ่อนพื้นที่พีดี



รูปที่ 9 ฟังก์ชันความเป็นสมាមิกของตัวควบคุมที่อ่อนพื้นที่ไอ

กำหนดกฎของตัวควบคุมที่อ่อนพื้นที่พีดีและที่อ่อนพื้นที่ไอแสดงดังสมการที่ (9) และ (10) ตามลำดับ

R11: IF Negative $v(n)$ AND Positive $r(n)$

$$\text{THEN } \Delta u_{PD_11} = g_3 v(n) + h_3 r(n)$$

R12: IF Negative $v(n)$ AND Negative $r(n)$

$$\text{THEN } \Delta u_{PD_12} = g_4 v(n) + h_4 r(n)$$

R13: IF Positive $v(n)$ AND Positive $r(n)$

$$\text{THEN } \Delta u_{I_13} = f_1 v(n)$$

R14: IF Positive $v(n)$ AND Negative $r(n)$

$$\text{THEN } \Delta u_{I_14} = f_2 v(n) \quad (10)$$

R15: IF Negative $v(n)$ AND Positive $r(n)$

$$\text{THEN } \Delta u_{I_15} = f_3 v(n)$$

R16: IF Negative $v(n)$ AND Negative $r(n)$

$$\text{THEN } \Delta u_{I_16} = f_4 v(n)$$

เมื่อ f_i , g_i และ h_i คือพารามิเตอร์ตัวควบคุมที่อ่อนพื้นที่พีดี+ไอที่จะทำการออกแบบค่อไป

คำนวณค่าเอาต์พุตที่เปลี่ยนไปของตัวควบคุมที่อ่อนพื้นที่พีดีและที่อ่อนพื้นที่ไอเรียนทรรศน์พื้นที่พีดี+ไอเพื่อให้สามารถเขียนอยู่ในรูปของสมการเชิงเส้น ดังสมการที่ (11) และ (12) ตามลำดับ

$$\Delta u_{PD}(n) = \frac{\sum_{i=9}^{12} \Delta u_{PD_i} \cdot \mu_{PD_i}}{\sum_{i=9}^{12} \mu_{PD_i}} \quad (11)$$

$$\Delta u_I(n) = \frac{\sum_{i=13}^{16} \Delta u_{I_i} \cdot \mu_{I_i}}{\sum_{i=13}^{16} \mu_{I_i}} \quad (12)$$

เมื่อ μ_{PD_i} และ μ_{I_i} คือ ค่าความเป็นสมាមิกกฎการควบคุมที่ i ของตัวควบคุมที่อ่อนพื้นที่พีดีและที่อ่อนพื้นที่ไอตามลำดับ และจากรูปที่ 7 สามารถหาเอาต์พุตของส่วนการควบคุมที่อ่อนพื้นที่พีดีและที่อ่อนพื้นที่ไอได้ดังสมการที่ (13) และ (14) ตามลำดับ

$$u_{PD}(n) = \Delta u_{PD}(n) - u_{PD}(n-1) \quad (13)$$

$$u_I(n) = \Delta u_I(n) + u_I(n-1) \quad (14)$$

R9: IF Positive $v(n)$ AND Positive $r(n)$

$$\text{THEN } \Delta u_{PD_9} = g_1 v(n) + h_1 r(n)$$

R10: IF Positive $v(n)$ AND Negative $r(n)$

$$\text{THEN } \Delta u_{PD_10} = g_2 v(n) + h_2 r(n) \quad (9)$$

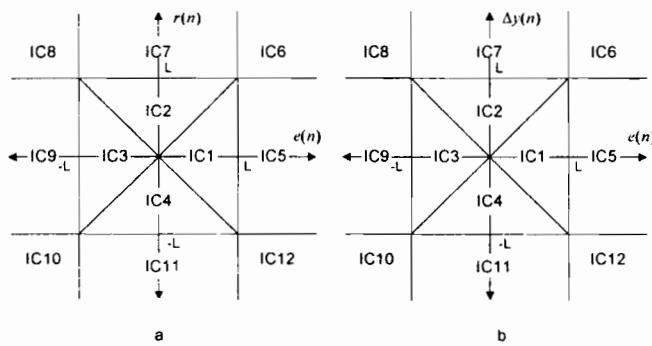
เอาต์พุตของตัวควบคุมที่เอกสารซึ่งพิสูจน์ได้แสดงดังสมการที่ (15)

$$u_{PD+I}(n) = u_{PD}(n) + u_I(n) \quad (15)$$

4 เงื่อนไขเสถียรภาพ

4.1 เงื่อนไขเสถียรภาพของระบบควบคุมที่เอกสารซึ่งพิสูจน์ได้

แบ่งขอบเขตของสัญญาณอินพุตออกเป็น 12 บริเวณ (IC 1-IC 12) ดังแสดงในรูปที่ 10 เพื่อหาเงื่อนไขเสถียรภาพในบริเวณแต่ละบริเวณ หากทุกบริเวณสามารถ sodดลังกันเงื่อนไขเสถียรภาพแล้วก็จะสามารถขึ้นยันความนี้เสถียรภาพของระบบควบคุมคงปิดได้



รูปที่ 10 a. การแบ่งขอบเขตอินพุตของตัวควบคุมที่เอกสารซึ่งพิสูจน์ได้

b. การแบ่งขอบเขตอินพุตของตัวควบคุมที่เอกสารซึ่งพิสูจน์ได้

สามารถหาเงื่อนไขเสถียรภาพโดยอาศัยแนวทาง [7] ได้ดังสมการที่ (16)

$$(\alpha_{PD} + \alpha_D) \cdot \|P\| < 1 \quad (16)$$

เมื่อ $\|P\|$ คือ ปฏิบัติการนอร์ม (operator norm) ของกระบวนการที่ถูกควบคุม ซึ่งหมายถึงค่าอัตราขยาย (magnitude) ที่มากที่สุดของกระบวนการ การ α_{PD} คือค่า'n'ของตัวควบคุมที่เอกสารซึ่งพิสูจน์ได้ α_D คือค่า'n'ของตัวควบคุมที่เอกสารซึ่งพิสูจน์ได้ แสดงดังตารางที่ 1 โดยใช้แนวทางการหาจากนักความ [1] หากค่า'n'ของตัวควบคุมที่สุดในตารางที่ 1 สามารถ sod คดลังกันเงื่อนไขในสมการที่ (16) แล้ว ก็จะสามารถขึ้นยันความนี้เสถียรภาพของระบบควบคุมที่เอกสารซึ่งพิสูจน์ได้ได้

ตารางที่ 1 ค่า'n'ของตัวควบคุมที่เอกสารซึ่งพิสูจน์ได้

IC#	α_{PD}	α_D
IC 1	$\frac{\sum_{i=1}^4 (a_i + b_i) + a_1 - a_2 + b_1 - b_2 }{2}$	$\frac{\sum_{i=1}^4 c_i + (c_1 + c_2) + (c_4 - c_3) }{2}$
IC 2	$\frac{\sum_{i=1}^4 (a_i + b_i) + a_1 - a_3 + b_1 - b_3 }{2}$	$\frac{\sum_{i=1}^4 c_i + (c_1 + c_3) + (c_4 - c_2) }{2}$
IC 3	$\frac{\sum_{i=1}^4 (a_i + b_i) + a_1 - a_4 + b_1 - b_4 }{2}$	$\frac{\sum_{i=1}^4 c_i + (c_1 + c_4) + (c_2 - c_1) }{2}$
IC 4	$\frac{\sum_{i=1}^4 (a_i + b_i) + a_2 - a_4 + b_2 - b_4 }{2}$	$\frac{\sum_{i=1}^4 c_i + (c_2 + c_4) + (c_1 - c_3) }{2}$
IC 5	$a_1 + a_2 + b_1 + b_2$	$c_4 + c_1$
IC 7	$a_1 + a_3 + b_1 + b_3$	$c_4 + c_2$
IC 9	$a_1 + a_4 + b_1 + b_4$	$c_2 + c_1$
IC 11	$a_2 + a_4 + b_2 + b_4$	$c_3 + c_1$
IC 6	$a_1 + b_1$	c_4
IC 8	$a_3 + b_3$	c_2
IC 10	$a_4 + b_4$	c_1
IC 12	$a_2 + b_2$	c_3

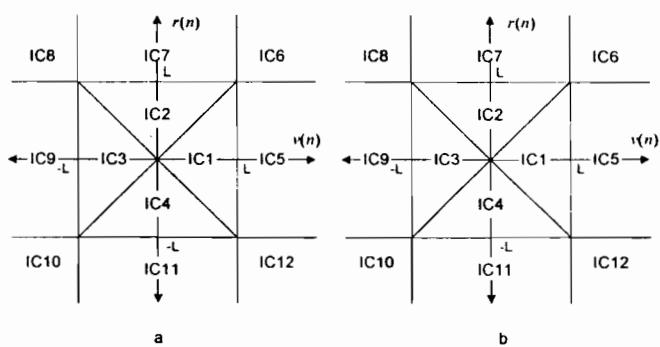
4.2 เงื่อนไขเสถียรภาพของระบบควบคุมที่เอกสารซึ่งพิสูจน์ได้

แบ่งขอบเขตสัญญาณอินพุตของตัวควบคุมที่เอกสารซึ่งพิสูจน์ได้และที่เอกสารพิสูจน์ได้ออกเป็น 12 บริเวณ (IC 1-IC 12) ดังแสดงในรูปที่ 11 เพื่อหาเงื่อนไขเสถียรภาพในบริเวณแต่ละบริเวณ

จากการนิจัย [8] หาเงื่อนไขเสถียรภาพได้ดัง สมการที่ (17)

$$(\alpha_{PD} + \alpha_I) \cdot \|P\| < 1 \quad (17)$$

เมื่อ α_{PD} คือค่า'n'ของตัวควบคุมที่เอกสารซึ่งพิสูจน์ได้ และ α_I คือค่า'n'ของตัวควบคุมที่เอกสารซึ่งพิสูจน์ได้ แสดงดังตารางที่ 2



รูปที่ 11 a. การแบ่งขอบเขตอินพุตของตัวควบคุมที่เอกสารซึ่งพิสูจน์ได้

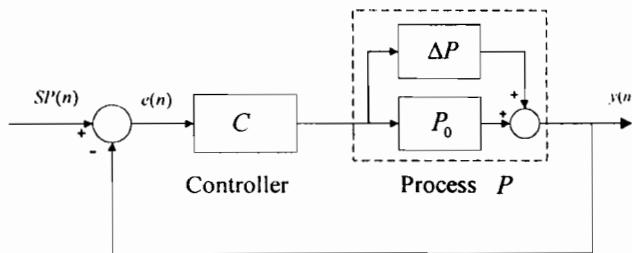
b. การแบ่งขอบเขตอินพุตของตัวควบคุมที่เอกสารซึ่งพิสูจน์ได้

ตารางที่ 2 ค่าอนุร์มของตัวควบคุมที่อสพชชีพีดี+ไอ

IC#	α_{PD}	α_I
IC 1	$\frac{\sum_{i=1}^4 (g_i + h_i) + g_1 - g_2 + h_1 - h_2 }{2}$	$\frac{\sum_{i=1}^4 (f_i) + f_1 - f_2 }{2}$
IC 2	$\frac{\sum_{i=1}^4 (g_i + h_i) + g_1 - g_3 + h_1 - h_3 }{2}$	$\frac{\sum_{i=1}^4 (f_i) + f_1 - f_3 }{2}$
IC 3	$\frac{\sum_{i=1}^4 (g_i + h_i) + g_1 - g_4 + h_1 - h_4 }{2}$	$\frac{\sum_{i=1}^4 (f_i) + f_1 - f_4 }{2}$
IC 4	$\frac{\sum_{i=1}^4 (g_i + h_i) + g_2 - g_4 + h_2 - h_4 }{2}$	$\frac{\sum_{i=1}^4 (f_i) + f_2 - f_4 }{2}$
IC 5	$g_1 + g_2 + h_1 + h_2$	$f_1 + f_2$
IC 7	$g_1 + g_3 + h_1 + h_3$	$f_1 + f_3$
IC 9	$g_3 + g_4 + h_1 + h_4$	$f_3 + f_4$
IC 11	$g_2 + g_4 + h_2 + h_4$	$f_2 + f_4$
IC 6	$g_1 + h_1$	f_1
IC 8	$g_3 + h_3$	f_3
IC 10	$g_4 + h_4$	f_4
IC 12	$g_2 + h_2$	f_2

หากค่าอนุร์มที่มากที่สุดจากตารางที่ 2 สามารถลดคล้องกับเงื่อนไข เสถียรภาพในสมการที่ (17) แล้ว ก็จะสามารถขึ้นบันความมีเสถียรภาพ ของระบบควบคุมที่อสพชชีพีดี+ไอได้

4.3 เงื่อนไขเสถียรภาพเมื่อพิจารณาความคลาดเคลื่อนด้วย ในบทววนี้จะพิจารณาความคลาดเคลื่อนที่เกิดจากการหาแบบจำลอง ของกระบวนการ ให้ออยู่ในรูปของความไม่แน่นอนเชิงบวก สามารถแสดงได้ดังรูปที่ 12



รูปที่ 12 ระบบที่มีความไม่แน่นอนเชิงบวก

โดยสามารถเขียนกระบวนการ P ให้ออยู่ในรูปของสมการที่ (18)

$$P = P_0 + \Delta P \quad (18)$$

เมื่อ P_0 คือกระบวนการ 기본 (nominal process) ที่ถูกควบคุมและ ΔP คือความคลาดเคลื่อนที่เกิดจากการหาแบบจำลองของกระบวนการ และ เมื่อเปลี่ยนค่า $\|P\|$ ในสมการที่ (16) ซึ่งเป็นสมการเงื่อนไขเสถียรภาพของระบบควบคุมที่อสพชชีพีดี+ไอ เป็น $\|P_0\| + \|\Delta P\|$ ซึ่งเป็นค่าอัตราขยายที่มากที่สุดของกระบวนการ $P = P_0 + \Delta P$ ทั้งนี้เนื่องจาก

$$\|P_0 + \Delta P\| \leq \|P_0\| + \|\Delta P\| \quad (19)$$

นั่นคือ $\|P_0 + \Delta P\|$ นิ่งมากที่สุดไม่เกิน $\|P_0\| + \|\Delta P\|$

แล้วเราจะได้เงื่อนไขเสถียรภาพเมื่อพิจารณาความคลาดเคลื่อนด้วยเป็นดังสมการที่ (20)

$$(\alpha_{PD} + \alpha_I) \cdot (\|P_0\| + \|\Delta P\|) < 1 \quad (20)$$

นั่นคือ สำหรับกระบวนการที่พิจารณาความไม่แน่นอนเชิงบวก ถ้าหาก ค่าความไม่แน่นอนที่อยู่ในรูปอนร์มอินฟินิตี้ $\|\Delta P\|$ สอดคล้องกับเงื่อนไขเสถียรภาพในสมการที่ (20) แล้ว จะสามารถทำให้ระบบควบคุมที่อสพชชีพีดี+ไอมีเสถียรภาพดึงมีความคลาดเคลื่อนที่อยู่ในรูปของความไม่แน่นอนเชิงบวกเกิดขึ้น โดยขอบเขตของความคลาดเคลื่อนที่ยังสามารถทำให้มีระบบควบคุมยังคงเสถียรภาพ มีค่าตามสมการที่ (21)

$$\|\Delta P\| < \frac{1}{(\alpha_{PD} + \alpha_I)} - \|P_0\| \quad (21)$$

อาศัยแนวทางเดียวกับระบบควบคุมที่อสพชชีพีดี+ไอ จะได้ระบบควบคุมที่อสพชชีพีดี+ไอที่มีการพิจารณาความคลาดเคลื่อนของกระบวนการ การให้ออยู่ในรูปของความไม่แน่นอนเชิงบวก จะมีเสถียรภาพที่ดีเมื่อค่าความไม่แน่นอน $\|\Delta P\|$ สอดคล้องกับเงื่อนไขในสมการที่ (22)

$$(\alpha_{PD} + \alpha_I) \cdot (\|P_0\| + \|\Delta P\|) < 1 \quad (22)$$

และขอบเขตของค่าความคลาดเคลื่อนที่ยังทำให้ระบบควบคุมที่อสพชชีพีดี+ไอ มีเสถียรภาพ จึงแสดงได้ดังสมการที่ (23)

$$\|\Delta P\| < \frac{1}{(\alpha_{PD} + \alpha_I)} - \|P_0\| \quad (23)$$

5. การทดลองควบคุมอุณหภูมิ

จากการประมวลผลแบบจำลองของถังได้ $P_0(z)$ ตามสมการที่ (1) โดยใช้ฟังก์ชัน dhmnorm ในโปรแกรมแมทแลป สามารถหาค่าอัตราของ $P_0(z)$ ได้ดังนี้

$$\|P_0(z)\| = 0.274$$

จากราฟการประมวลผลแบบจำลองของถังในรูปที่ 3 เมื่อประมวลผลแบบจำลองให้ใกล้เคียงกับกระบวนการจริงมากขึ้นกว่าเดิมโดยให้ $P_0(z)$ มีอันดับมากกว่า 2 มากๆ พนว่าค่า $\|P_0(z)\|$ มีค่าเปลี่ยนแปลงในทดสอบนิยมตัวแปรที่ 3 ซึ่งถือว่ามีการเปลี่ยนแปลงอย่างมาก ดังนั้นค่าความผิดพลาดของการประมวลผลแบบจำลอง $\|\Delta P(z)\|$ จึงมีการเปลี่ยนแปลงไม่เกินทดสอบนิยมตัวแปรที่ 1 นั่นคือ

$$\|\Delta P(z)\| < 0.100$$

นั่นคือ เมื่อให้ค่าอัตราของกระบวนการแล้ว อันดับต่อไปจะทำการออกแบบตัวควบคุมเพื่อควบคุมอุณหภูมิของถังน้ำ โดยจะขังคงมีสัดส่วนภาพอยู่ เมื่อมีการควบคุมที่เกิดจากการเปลี่ยนแปลงอุณหภูมิของน้ำอย่างรวดเร็วเกิดขึ้น

ในการกำหนดค่าขอบเขต L ของกฎการควบคุมพัชชีนี้ ขึ้นกับการประยุกต์ใช้งานว่า ต้องการให้ผลการควบคุมออกมามีลักษณะไหน นั่นคือ ถ้าค่า L น้อย ค่าความผิดพลาดก็น้อย แต่จะมีข้อเสียคือ ระบบควบคุมมีการแก่วงมาก ถ้าค่า L มาก ค่าความผิดพลาดก็มากขึ้น แต่จะมีข้อดีคือ ระบบควบคุมมีการแก่วงน้อยหรือ smooth ขึ้น สำหรับในบทความนี้ต้องการให้ความผิดพลาดมีค่าน้อยจึงเลือกพารามิเตอร์ $L = 0.1$ และเลือก a_i, b_i , และ c_i เมื่อ $i = 1, 2, 3, 4$ ของตัวควบคุมพัชชีฟ้าหัวรับ โดยใช้วิธีลองผิดลองถูก (trial and error) ให้อุบัติเมื่อเวลา 1300 วินาที แสดงผลในตารางที่ 3

ตารางที่ 3 พารามิเตอร์ของตัวควบคุมพัชชีฟ้าหัวรับ

	a_i	b_i	c_i
$i = 1$	0.002	0.1	0.1
$i = 2$	0.002	1.5	0.001
$i = 3$	0.00001	0.1	0.001
$i = 4$	0.00001	0.1	0.1

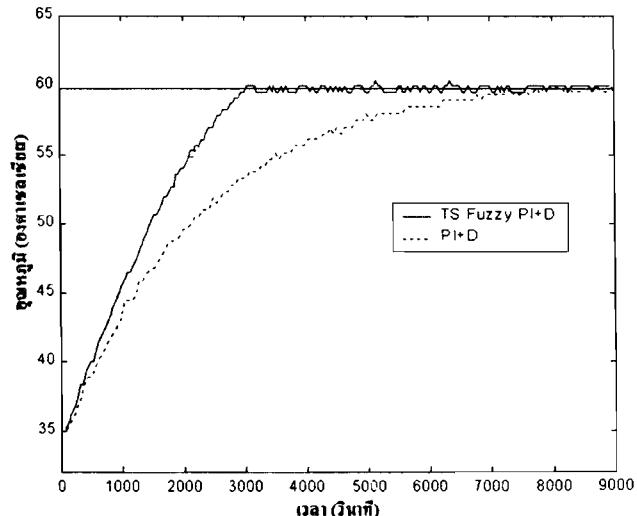
ออกแบบตัวควบคุมพัชชีฟ้าหัวรับกระบวนการควบคุมอุณหภูมิให้สอดคล้องกับเงื่อนไขในสมการที่ (22) โดยเลือกพารามิเตอร์ f_i , g_i , และ h_i เมื่อ $i = 1, 2, 3, 4$ ดังตารางที่ 4

ตารางที่ 4 พารามิเตอร์ของตัวควบคุมพัชชีฟ้าหัวรับ

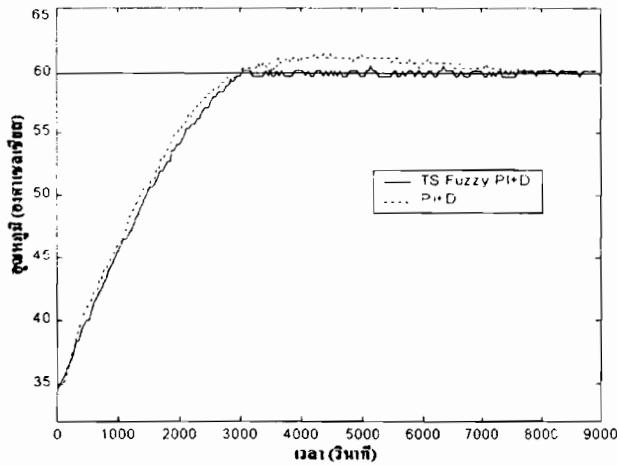
	g_i	h_i	f_i
$i = 1$	0.002	0.1	0.1
$i = 2$	0.002	1.5	0.001
$i = 3$	0.00001	0.1	0.001
$i = 4$	0.00001	0.1	0.1

จากค่าพารามิเตอร์ที่ได้อ่านมา สามารถแสดงผลการควบคุมอุณหภูมิที่ 60 องศาเซลเซียสเปรียบเทียบระหว่างระบบควบคุมพัชชีฟ้าหัวรับพัชชีฟ้าหัวรับควบคุมพัชชีฟ้าหัวรับด้วยค่ากันอย่างกว้างขวาง โดยการใช้วิธีของซิกเลอร์-นิโคล (Zigler-Nichol Method) [9] สามารถหาค่าเกณฑ์ของตัวควบคุมพัชชีฟ้าหัวรับ $K_p = 1.5$, $K_i = 0.001$ และ $K_d = 0.004$ และแสดงผลเปรียบเทียบได้ดังรูปที่ 13

จากรูปที่ 13 พนว่าระบบควบคุมพัชชีฟ้าหัวรับด้วยค่ากันที่มีค่าเกณฑ์ข้างต้นให้ผลตอบสนองที่ช้ากว่าระบบควบคุมพัชชีฟ้าหัวรับด้วยค่ากันอย่างมาก ดังนั้นจึงเพิ่มความเร็วของระบบควบคุมพัชชีฟ้าหัวรับด้วยค่ากัน K_i ขึ้นเป็น 0.002 สามารถแสดงผลตอบสนองเปรียบเทียบดังรูปที่ 14 พนว่าตัวควบคุมพัชชีฟ้าหัวรับด้วยค่ากันมีผลตอบสนองเร็วขึ้นแต่มีค่าผุ่งเกิน (overshoot) เกิดขึ้นในขณะที่ระบบควบคุมพัชชีฟ้าหัวรับด้วยค่ากันไม่มีค่าผุ่งเกิน

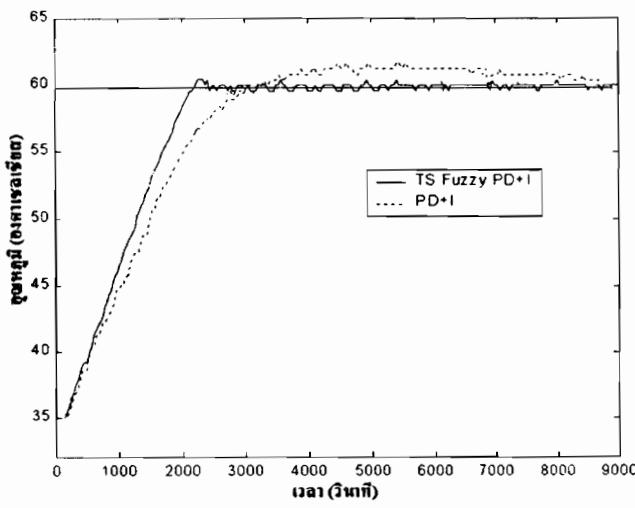


รูปที่ 13 ผลการควบคุมเปรียบเทียบระหว่างระบบควบคุมพัชชีฟ้าหัวรับด้วยค่ากันและระบบควบคุมพัชชีฟ้าหัวรับด้วยค่ากันที่ใช้วิธีของซิกเลอร์-นิโคล กำหนดค่ากัน

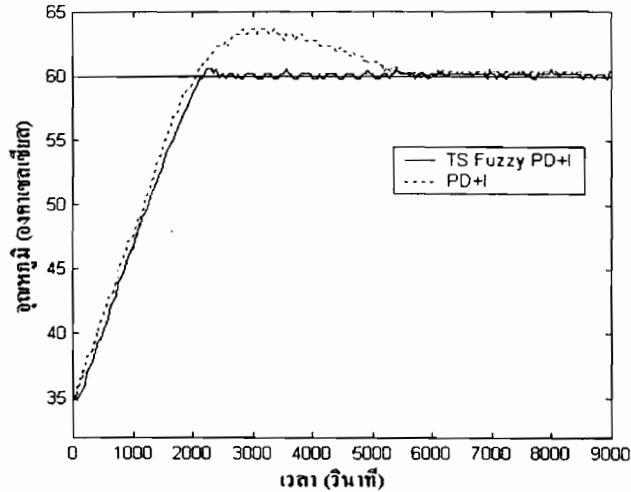


รูปที่ 14 ผลการควบคุมเปรียบเทียบระหว่างระบบควบคุมที่อสพชซีพีไอ+ดีและระบบควบคุมพีไอ+ดีด้วยค่าแกน K_p เป็น 0.002

อาศัยแนวทางเดียวกัน สามารถแสดงผลตอบสนองเปรียบเทียบระหว่างระบบควบคุมที่อสพชซีพีดี+ไอ และพีดี+ไอด้วยค่าแกน $K_p = 1.5$, $K_i = 0.001$ และ $K_d = 0.004$ ที่อุณหภูมิ 60 องศา เชลเซียส ดังรูปที่ 15 และผลตอบสนองเปรียบเทียบเมื่อเพิ่มแกน K_p ของตัวควบคุมพีดี+ไอด้วยค่าแกนเป็น 0.002 แสดงดังรูปที่ 16 ตามลำดับ



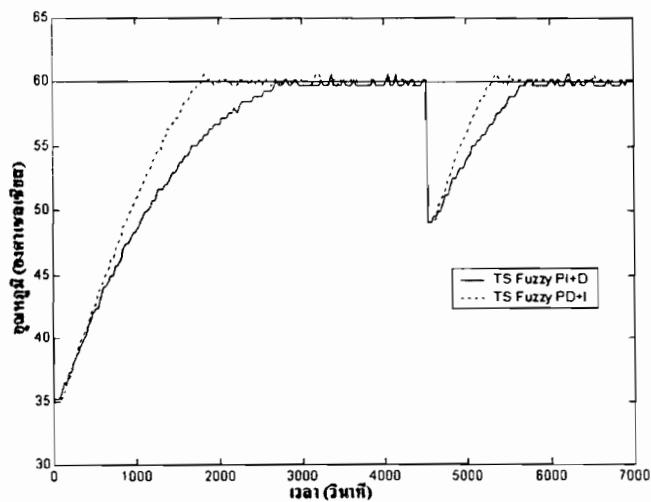
รูปที่ 15 ผลการควบคุมเปรียบเทียบระหว่างระบบควบคุมที่อสพชซีพีดี+ไอและระบบควบคุมพีดี+ไอด้วยค่าแกน



รูปที่ 16 ผลการควบคุมเปรียบเทียบระหว่างระบบควบคุมที่อสพชซีพีดี+ไอและระบบควบคุมพีดี+ไอด้วยค่าแกน K_p เป็น 0.002

จากผลการควบคุมพบว่าระบบควบคุมที่อสพชซีพีดี+ไอให้ผลตอบสนองที่เร็วกว่าตัวควบคุมพีดี+ไอด้ด้วยค่าไม่มีค่าพุ่งเกินเกิดขึ้น

ในการทดสอบความมีเสถียรภาพของการควบคุมจริงนั้น จะให้มีการรบกวนที่อ่าดพุ่ง โดยลดอุณหภูมิของน้ำลง 10 องศาที่เวลา 4500 วินาที สามารถแสดงผลตอบสนองของการควบคุมจริงที่มีการรบกวนที่อุณหภูมิ 60 องศาดังรูปที่ 17



รูปที่ 17 ผลตอบสนองของการควบคุมจริงที่อุณหภูมิ 60 องศา เมื่อมีการรบกวน

จากการควบคุมจริงพบว่า เมื่อลดอุณหภูมิลง ตัวควบคุมทั้ง 2 สามารถควบคุมให้ผลตอบสนองกลับเข้าสู่สัญญาณอ้างอิงได้โดยตัวควบคุมที่อสพชซีพีดี+ไอจะให้ผลตอบสนองกลับเข้าเร็วกว่าตัวควบคุมที่อสพชซีพีดี+ดี เมื่อใช้ค่าพารามิเตอร์เดียวกัน เพราะตัวควบคุมที่อสพชซีพีดี+ไอนั้นมีส่วนควบคุมไอแยกออกจากมาชีงจะทำให้ผลการควบคุมเร็วขึ้น ซึ่ง

หากต้องการให้ตัวควบคุมที่เออฟิชชีฟิไอ+คิมีผลตอบสนองที่เร็วกว่าที่กีสามารถทำได้โดยปรับเพิ่มค่าแกนของตัวควบคุมให้มีค่าเพิ่มนี้แต่จะมีผลทำให้เสถียรภาพของระบบลดลงหากค่าแกนเพิ่มนี้นอกจากนี้ตัวควบคุมทั้งสองยังมีลักษณะที่แตกต่างกันในการนำไปใช้ ก่อร่องคือ ตัวควบคุมที่เออฟิชชีฟิไอ+คิมีโครงสร้างที่แยกส่วนการควบคุมคืออุปกรณ์ทำให้สามารถลดผลของสัญญาณรบกวนได้ และโครงสร้างของตัวควบคุมที่เออฟิชชีฟิไอ+คิมีการแยกส่วนไ้ออคามานั่นจะสามารถลดผลของอินทิกรัลวายค์อัพ (integral windup) ได้

6. สรุปและข้อเสนอแนะ

ในการควบคุมอุปกรณ์ ระบบควบคุมฟิชชีสามารถให้สมรรถนะที่ดีกว่าตัวควบคุมแบบดั้งเดิม หากออกแบบค่าพารามิเตอร์ของตัวควบคุมฟิชชีให้สอดคล้องกับเงื่อนไขเสถียรภาพแล้ว จะสามารถรับประทานความมีเสถียรภาพของระบบควบคุมที่มีการรบกวนเกิดขึ้นได้โดยค่าพารามิเตอร์ที่เลือกมาโดยวิธีคองฟิกลองถูก นอกจากจะทำให้มีเสถียรภาพแล้วยังให้ผลตอบสนองที่ดีอีกด้วย

แบบจำลองที่ทำการประมาณมานี้มีค่านอร์มคลาดเคลื่อนจากกระบวนการจัดเรียงอยู่ เมื่อนำมาใช้ในเงื่อนไขเสถียรภาพแล้วก็ยังสามารถยืนยันความมีเสถียรภาพได้ เมื่อจากเงื่อนไขเสถียรภาพอยู่ในรูปของสมการ เราสามารถดูผลจากความคลาดเคลื่อนนี้ได้โดยการเลือกพารามิเตอร์ของตัวควบคุมฟิชชีเพื่อให้น้อยลงของตัวควบคุมมีค่าน้อยอย่างไรก็ตาม ถึงแม้ว่าการทำให้ตัวควบคุมมีค่านอร์มน้อยๆนั้นจะเป็นการเพิ่มความมีเสถียรภาพของระบบควบคุม แต่อาจมีผลทำให้สมรรถนะของระบบควบคุมต้องลดโดยผลตอบสนองเข้าสู่สัญญาณอ้างอิงช้า

7. กิตติกรรมประกาศ

ขอขอบคุณสถาบันบัณฑิตวิทยาศาสตร์และเทคโนโลยีไทย สำนักงานพัฒนาวิทยาศาสตร์และเทคโนโลยีไทยแห่งชาติ (สวทช.) ที่ได้สนับสนุนเงินทุนวิจัย และ ขอขอบพระคุณ รศ. ดร. จงกล งามวิวิทย์ ที่ได้ช่วยเหลือให้คำปรึกษาเป็นอย่างดีในการทำวิจัย

8. เอกสารอ้างอิง

- [1] G. -R. Chen and H. Ying, "BIBO Stability of Nonlinear Fuzzy PI Control System," *J. Intelligent & Fuzzy System*, Vol. 5, 1997, pp. 245-256.
- [2] H. A. Malki and G. -R. Chen, "New Design and Stability Analysis of Fuzzy Proportional-Derivative Control Systems," *IEEE Trans. Fuzzy Systems*, 1994, pp. 245-254.
- [3] D. Misir, H. A. Malki, and G. Chen, "Design and Analysis of a Fuzzy Proportional-Integral-Derivative Controller," *Fuzzy Sets and Systems*, Vol. 79, 1996, pp. 297-314.
- [4] H. A. Malki, D. Misir, D. Feigenspan, and G. -R. Chen, "Fuzzy PID Control of a Flexible-Joint Robot Arm with Uncertainties from Time-Varying Loads," *IEEE Trans. Control Systems Technology*, Vol. 5, 1997, pp. 371-378.
- [5] Y. Ding, H. Ying, and S. Shao, "Theoretical Analysis of a Takagi-Sugeno Fuzzy PI Controller with Application to Tissue Hyperthermia Therapy," *IEEE International Conference on Fuzzy System Proceeding*, Vol. 1, 1998, pp. 252 –257.
- [6] H. Ying, "An Analytical Study on Structure, Stability and Design of General Nonlinear Takagi-Sugeno Fuzzy Control Systems," *Automatica*, Vol. 34, No. 12, 1998, pp. 1617-1623.
- [7] อรรถพล กัณหาเวก จงกล งามวิวิทย์ ศูนย์ผู้เชี่ยวชาญ “การออกแบบตัวควบคุมทางฟิชชีฟิไอ+คิมีสำหรับกระบวนการเชิงเส้นที่อยู่ในช่วง” วิศวารถการระบบปั๊มที่ 1 เดือนมีนาคม 2544 หน้า 7-12
- [8] อรรถพล กัณหาเวก จงกล งามวิวิทย์ ศูนย์ผู้เชี่ยวชาญ “การออกแบบและวิเคราะห์เสถียรภาพระบบควบคุม ทางฟิชชีฟิไอ” การประชุมวิชาการทางวิศวกรรมไฟฟ้า ครั้งที่ 24 22-23 พฤษภาคม 2544 หน้า 575-580
- [9] Katsuhiko Ogata, "Modern Control Engineering," Prentice Hall, 1995.



อรรถพล กัมพวง ปริญญาตรี ระบบควบคุม คณะ
วิศวกรรมศาสตร์ สจล. ปริญญาโทวิศวกรรมไฟฟ้า
คณะวิศวกรรมศาสตร์ สจล. งานวิจัย การออกแบบ
ระบบควบคุมพิชชี ระบบควบคุมพิโอดี ปัจจุบัน
ทำงานเป็นผู้ช่วยนักวิจัย NECTEC RDE-7 กำลังทำ
วิจัยไปรษณีย์ที่สถาบันเทคโนโลยีไทย-



สุธี ผู้เชี่ยวชาญ ในการศึกษาระดับปริญญาตรี
วิศวกรรมควบคุม จากสถาบันเทคโนโลยีพระจอม
เกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง จากนั้นได้รับทุนจากวิจัย
นาโนซึ่งปัจจุบัน เพื่อไปศึกษาต่อในมหาวิทยาลัยปูร์เนียในสาขา
เดียวกัน ณ สถาบันเทคโนโลยีโตเกียว ทำงานที่ศูนย์
เทคโนโลยีอิเล็กทรอนิกส์และคอมพิวเตอร์แห่งชาติ โดยเน้นงานวิจัย
และพัฒนาเทคโนโลยีภาพการแพทย์ และการผลิตอัตโนมัติ
ซึ่งก่อให้เกิดการสร้างต้นแบบและผลิตภัณฑ์ต่าง ๆ อาทิ ซอฟต์แวร์ช่วย
นับปริมาณ แคลเซียมในหลอดเดือดหัวใจ ระบบจัดเก็บและวิเคราะห์
ภาพการแพทย์ ซอฟต์แวร์จำลองการทำงาน เครื่องจักรซีอีเอ็นซี อุปกรณ์
ควบคุมการเคลื่อนที่แบบหลายแกน ตัวควบคุมเครื่องเย็บร่องเท้า ตัว
ควบคุมเครื่องเย็บร่องในโลหะ เป็นต้น และเป็นอาจารย์พิเศษที่สถาบัน
เทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง และได้เขียนบทความ
วิชาการมากกว่า 30 บทความในสาขา Mechatronics, Motion Control,
Robust Adaptive Control, Nonlinear Control และ Medical Informatics