

การประชุมวิชาการเครือข่ายวิศวกรรมเครื่องกลแห่งประเทศไทยครั้งที่ 14
2-3 พฤศจิกายน 2543 โรงแรม โนวาเทล เชียงใหม่

ระบบควบคุมแบบทำนายโดยประยุกต์เทคนิคการหาเอกลักษณ์ Predictive Control by System Identification Approach

สินชัย ชินวรรัตน์

ภาควิชาวิศวกรรมเครื่องกล คณะวิศวกรรมศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าพระนครเหนือ

ถ.พิบูลสงคราม เขตบางซื่อ กรุงเทพมหานคร 10800

E-mail : sch@kmitnb.ac.th

บทคัดย่อ

บทความนี้นำเสนอระบบการควบคุม แบบทำนายแบบใหม่ หลักการทำนายสัญญาณเอาต์พุต แบบ หลายขั้น (Multi-Steps) ได้ถูกใช้ใน การสร้างเมทริกซ์ของการหาเอกลักษณ์ของระบบ เพื่อที่จะคำนวณหาเวกเตอร์ ควบคุมในรูปของ สัญญาณอินพุตและเอาต์พุต เมทริกซ์ของการหาเอกลักษณ์ของระบบจะถูก สร้างโดยเทคนิควิธีรีเคอซิฟริสสแควร์ (Recursive least-square) หลักการที่สร้างขึ้นใหม่นี้ สามารถหาเอกลักษณ์ของระบบ และ สร้างตัวควบคุมระบบทำนายได้ในขณะเดียวกัน ซึ่งทำให้ลดขั้นตอน ในการหา เอกลักษณ์ของระบบลง และทำให้ระบบควบคุมมี ประสิทธิภาพ ในการปรับตัวมากขึ้น

Abstract

An efficient implementation of setpoint tracking predictive control strategy is presented in this paper. The multi-step output predictor is used to derive the identified matrix in order to calculate the control force in terms of input/output time histories. The identified matrix can be derived recursively by a standard least-square technique. The formulation satisfies simultaneously system identification and predictive controller design requirement for tracking purposes.

บทนำ

แนวความคิดของระบบควบคุมแบบทำนายได้ถูกแนะนำโดย Richalet, Rault, Testud และ Papon^[1] ในราวปลายคริสต์ศตวรรษที่เจ็ดสิบ การควบคุมแบบ ทำนายนั้นเป็นรูปแบบหนึ่งของระบบควบคุมแบบ โมเดล เบส (Model Base) ซึ่งมีข้อดีหลายประการ และมี การใช้งานอย่าง

แพร่หลาย ในระบบควบคุมกระบวนการ ระบบควบคุมแบบทำนายได้ถูกพัฒนา มาเพื่อการแก้ ปัญหาแบบ Non-minimum phase โดยมี พารามิเตอร์สาม ประการในระบบควบคุมแบบทำนาย ได้แก่ Control Weight, Predictive Horizon และ Control Horizon ที่ใช้ในการออกแบบตัวควบคุม และเป็นการรับรอง เสถียรภาพ ของระบบควบคุม เนื่องจากระบบควบคุม แบบทำนาย เป็นรูปแบบหนึ่งของระบบควบคุมแบบ โมเดลเบส ดังนั้นโมเดลที่ถูกต้องของระบบจึงเป็น^{[3]-[5]} สิ่งจำเป็นในการสร้างตัวควบคุมโดยทั่วไปนั้น สามารถ จำแนก การสร้างระบบควบคุมได้สองขั้นตอน คือการสร้าง แบบจำลองทางคณิตศาสตร์ และการออกแบบตัวควบคุม^{[6]-[8]} แบบจำลองที่เรียกว่า Auto-Regressive moving average with exogenous input (ARX) คือแบบจำลองที่นักวิจัย ส่วนมากนิยมใช้เป็น แบบจำลอง ทางคณิตศาสตร์ที่อธิบาย พฤติกรรมของระบบ^{[9]-[10]}

บทความนี้จะได้นำเสนออัลกอริทึม ของระบบควบคุมแบบทำนายแบบใหม่ ที่ประยุกต์วิธีการหาเอกลักษณ์ของระบบ เข้ากับหลักระบบควบคุมแบบทำนาย อัลกอริทึมแบบนี้จะรวมการหาเอกลักษณ์ เข้ากับกฎการควบคุมแบบทำนาย โดยการใช้การทำนายแบบก้าวหน้า กฎการควบคุมจะถูกสร้างจากเมทริกซ์เอกลักษณ์ ด้วยวิธี รีเคอซิฟริสสแควร์^[11] เมทริกซ์เอกลักษณ์จะสามารถลดข้อผิดพลาดระหว่าง สัญญาณเอาต์พุตที่แท้จริง และเอาต์พุตแบบประมาณ วิธีการนี้จะ สร้างกฎการควบคุม แบบทำนายจากข้อมูลอินพุต-เอาต์พุต โดยตรง โดยมีพารามิเตอร์ควบคุมสองประการ ได้แก่ Control Horizon และ ARX Model Order วิธีการนี้สามารถประยุกต์ ใช้ในการควบคุมระบบในเวลาปัจจุบัน ตัวอย่างการคำนวณ จะนำเสนอในตอนท้ายของบทความ เพื่อตรวจสอบการทำงานของระบบ

การสร้างสมการคณิตศาสตร์

แบบจำลองไฟไนต์ดิฟเฟอเรน ที่มีเอาต์พุต $y(k)$ ขนาด $s \times 1$ และอินพุต $u(k)$ ขนาด $m \times 1$ ที่เวลา k สามารถอธิบายโดย สมการ

$$y(k) = a_1 y(k-1) + a_2 y(k-2) + \dots + a_p y(k-p) + b_0 u(k) + b_1 u(k-1) + b_2 u(k-2) + \dots + b_p u(k-p) \quad (1)$$

ซึ่งเป็นการแสดงความสัมพันธ์ระหว่างอินพุต-เอาต์พุต โดยแสดงให้เห็นว่า เอาต์พุตที่เวลาปัจจุบัน สามารถคำนวณจากข้อมูลอินพุต และเอาต์พุตที่เวลาอดีต โมเดลดังกล่าวเทียบได้กับ ARX โมเดล โดยเมทริกซ์ $a_j (j=1,2,\dots,p)$ ขนาด $s \times s$ และ $b_j (j=0,1,2,\dots,p)$ ขนาด $s \times m$ คือ Observer Markov Parameters (OMP) หรือ ARX Parameters เมทริกซ์ b_0 คือเทอมไดเรกทราเนมัสชั่น สมการที่ (1) สามารถ จัดอยู่ในรูปตัวทำนายแบบก้าวหน้า ในรูปของความสัมพันธ์

$$y_f(k) = R u_f(k) + A y_p(k-p) + B u_p(k-p) \quad (2)$$

$$\text{โดยที่ } u_f(k) = \begin{bmatrix} u(k) \\ u(k+1) \\ \vdots \\ u(k+q) \\ u(k+q+1) \\ \vdots \\ u(k+r-1) \end{bmatrix}, \quad y_p(k-p) = \begin{bmatrix} y(k-p) \\ y(k-p+1) \\ \vdots \\ y(k-1) \end{bmatrix},$$

$$u_p(k-p) = \begin{bmatrix} u(k-p) \\ u(k-p+1) \\ \vdots \\ u(k-1) \end{bmatrix},$$

$$B = \begin{bmatrix} b_p & b_{p-1} & \dots & b_1 \\ b_p^{(1)} & b_{p-1}^{(1)} & \dots & b_1^{(1)} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ b_p^{(q)} & b_{p-1}^{(q)} & \dots & b_1^{(q)} \\ b_p^{(q+1)} & b_{p-1}^{(q+1)} & \dots & b_1^{(q+1)} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ b_p^{(r-1)} & b_{p-1}^{(r-1)} & \dots & b_1^{(r-1)} \end{bmatrix},$$

$$A = \begin{bmatrix} a_p & a_{p-1} & \dots & a_1 \\ a_p^{(1)} & a_{p-1}^{(1)} & \dots & a_1^{(1)} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ a_p^{(q)} & a_{p-1}^{(q)} & \dots & a_1^{(q)} \\ a_p^{(q+1)} & a_{p-1}^{(q+1)} & \dots & a_1^{(q+1)} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ a_p^{(r-1)} & a_{p-1}^{(r-1)} & \dots & a_1^{(r-1)} \end{bmatrix}$$

โดย r คือจำนวนข้อมูล

เวกเตอร์ $y_f(k)$ แสดงถึง เอาต์พุตในอนาคต ด้วยข้อมูลจำนวน r จุด จากเวลา k ถึง $k+r-1$ ขณะที่ $y_p(k-p)$ คือเอาต์พุตในอดีต ด้วยข้อมูลจำนวน p จุด จากเวลา

$k-p$ ถึง $k-1$ ในทำนองเดียวกัน เวกเตอร์ $u_f(k)$ แสดงถึง อินพุตในอนาคต ด้วยข้อมูลจำนวน r จากเวลา k ถึง $k+r-1$ ขณะที่ $u_p(k-p)$ คืออินพุตในอดีต ด้วยข้อมูลจำนวน p จุด จากเวลา $k-p$ ถึง $k-1$

การออกแบบระบบควบคุมแบบทำนาย

สมมติว่าการควบคุมป้อนกลับเริ่มทำงานที่เวลา k และสิ้นสุด ที่เวลา $k+q$ สมการ (2) จะอยู่ในรูป

$$y_f(k+q) = R_0 u_f(k+q) + R_C \bar{u}_f(k) + A' y_p(k-p) + B' u_p(k-p) \quad (3)$$

โดยที่

$$y_f(k+q) = \begin{bmatrix} y(k+q) \\ y(k+q+1) \\ \vdots \\ y(k+q+p-1) \end{bmatrix},$$

$$u_f(k+q) = \begin{bmatrix} u(k+q) \\ u(k+q+1) \\ \vdots \\ u(k+q+p-1) \end{bmatrix}, \quad \bar{u}_f(k) = \begin{bmatrix} u(k) \\ u(k+1) \\ \vdots \\ u(k+q-1) \end{bmatrix},$$

$$R_0 = \begin{bmatrix} b_0 & 0 & \dots & 0 \\ \vdots & b_0 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ b_0^{(p-1)} & b_0^{(p-2)} & \dots & b_0 \end{bmatrix},$$

$$R_C = \begin{bmatrix} b_0^{(q)} & b_0^{(q-1)} & \dots & b_0^{(1)} \\ b_0^{(q+1)} & b_0^{(q)} & \dots & b_0^{(2)} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ b_0^{(q+p-1)} & b_0^{(q+p-2)} & \dots & b_0^{(p)} \end{bmatrix},$$

$$B = \begin{bmatrix} b_p^{(q)} & b_{p-1}^{(q)} & \dots & b_1^{(q)} \\ b_p^{(q+1)} & b_{p-1}^{(q+1)} & \dots & b_1^{(q+1)} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ b_p^{(q+p-1)} & b_{p-1}^{(q+p-1)} & \dots & b_1^{(q+p-1)} \end{bmatrix},$$

$$A = \begin{bmatrix} a_p^{(q)} & a_{p-1}^{(q)} & \dots & a_1^{(q)} \\ a_p^{(q+1)} & a_{p-1}^{(q+1)} & \dots & a_1^{(q+1)} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ a_p^{(q+p-1)} & a_{p-1}^{(q+p-1)} & \dots & a_1^{(q+p-1)} \end{bmatrix}$$

เมทริกซ์ R_0 ขนาด $ps \times pm$ และเมทริกซ์ R_C ขนาด $ps \times qm$ ถูกสร้างจาก เพลสเรสพอนของระบบ (System Markov Parameters) หมายถึง คือ จำนวนเอาต์พุต m คือ จำนวน อินพุต p คือโมเดลออเดอร์ และ q คือ Control Horizon เมทริกซ์ R_0 , R_C , A' และ B' สามารถสร้างจาก ข้อมูลอินพุต-เอาต์พุต ในสมการที่ (3) เมทริกซ์ R_C คือ เฮนเซลเมทริกซ์ ซึ่งมีแรงค์ n โดยที่ n คือออเดอร์ของระบบ ในกรณีนี้ $(qm)ps \times n$ สมการจะมี เอาต์พุต $\bar{u}_f(k)$ ขนาด qm จากจำนวน $qm \times 1$ ซึ่งมี n สมการ ที่อิสระต่อกัน

ดังนั้นสมการที่ (3) จะทำให้สร้างคำตอบหลายๆ แบบสำหรับ $\bar{u}_f(k)$ โดยที่คำตอบที่มีนอร์มมินิมีม แสดงได้โดย

$$\begin{aligned}\bar{u}_f(k) = & R_c^* y_f(k+q) - R_c^* R_o u_f(k+q) \\ & - R_c^* A' y_p(k-p) - R_c^* B' u_p(k-p)\end{aligned}\quad (4)$$

หรือในรูป เมทริกซ์

$$\bar{u}_f(k) = \begin{bmatrix} -R_c^* A' & -R_c^* B' & -R_c^* & -R_c^* R_o \end{bmatrix} \begin{bmatrix} y_p(k-p) \\ u_p(k-p) \\ y_f(k+q) \\ u_f(k+q) \end{bmatrix} \quad (5)$$

โดยที่ * หมายถึง pseudo-inverse.

ในกรณีที่ $qm = ps$, สมการ (5) จะให้คำตอบเดียว เพื่อให้เขียนสมการ (5) ได้ง่ายขึ้น กำหนดสัญลักษณ์

$$P_c = \begin{bmatrix} R_c^* A' & -R_c^* B' \end{bmatrix} \quad \text{และ} \quad P_o = \begin{bmatrix} -R_c^* & -R_c^* R_o \end{bmatrix} \quad (6)$$

$$v_p(k-p) = \begin{bmatrix} y_p(k-p) \\ u_p(k-p) \end{bmatrix} \quad \text{และ} \quad v_f(k+q) = \begin{bmatrix} y_f(k+q) \\ u_f(k+q) \end{bmatrix} \quad (7)$$

สมการ ที่ (5) จะอยู่ในรูป

$$\bar{u}_f(k) = \begin{bmatrix} P_c & P_o \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_p(k-p) \\ v_f(k+q) \end{bmatrix} \quad (8)$$

สมการที่ (8) คืออีกรูปแบบของ ไฟไนต์ดีฟเฟอเรนโมเดล ในการหาเอกลักษณ์ของระบบ สำหรับ อินพุต-เอาต์พุต ที่กำหนด จะมีเซตของ P_c และ P_o ที่ทำให้สมการ (8) เป็นจริงเวกเตอร์ควบคุม

$\bar{u}_f(k)$ ที่ถูกสร้างจากกฎการควบคุม แบบทำนาย ได้จากการ ให้ค่าเวกเตอร์เอาต์พุตที่อนาคต $y_f(k+q)$ เท่ากับค่าที่ต้องการ $w(k)$ และเวกเตอร์ควบคุม ที่อนาคต $u_f(k+q)$ มีค่าเท่ากับค่าคงที่ที่น้อยที่สุด ดังนั้น เวกเตอร์ $v_f(k+q)$ จะอยู่ในรูป

$$v_f(k+q) = \begin{bmatrix} w(k) \\ const \end{bmatrix} \quad (9)$$

อีลิเมนต์แรกของเวกเตอร์ควบคุม $u(k)$ มีค่า

$$\bar{u}_f(k) = \begin{bmatrix} P_{c1} & P_{o1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_p(k-p) \\ v_f(k+q) \end{bmatrix} \quad (10)$$

โดยที่ m แถวแรกของ $\bar{u}_f(k)$ คือเวกเตอร์ที่ใช้ใน

การควบคุม $u(k)$ ที่เวลา k , P_{c1} และ P_{o1} คือ m

แถวแรกของ P_c และ P_o ตามลำดับ

เราสามารถสร้างเมทริกซ์ดังต่อไปนี้

$$U(k) = \begin{bmatrix} u(k) & u(k+1) & \cdots & u(N-2p-q+1) \end{bmatrix}.$$

$$V_p(k-p) = \begin{bmatrix} y(k-p) & y(k-p+1) & \cdots & y(N-2p-q+1) \\ u(k-p) & u(k-p+1) & \cdots & u(N-2p-q+1) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ y(k-1) & y(k) & \cdots & y(N-p-q) \\ u(k-1) & u(k) & \cdots & u(N-p-q) \end{bmatrix}.$$

$$V_f(k+q) = \begin{bmatrix} y(k+q) & y(k+q+1) & \cdots & y(N-p+1) \\ u(k+q) & u(k+q+1) & \cdots & u(N-p+1) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ y(k+q+p-1) & y(k+q+p) & \cdots & y(N) \\ u(k+q+p-1) & u(k+q+p) & \cdots & u(N) \end{bmatrix} \quad (11)$$

โดยที่ N คือจำนวนข้อมูลที่ใช้ในการประมาณค่าเมทริกซ์

P_{c1} และ P_{o1} . สมการที่ (10) หาค่าได้โดยการใช้สมการที่ (11) ซึ่งในรูป

$$U(k) = \begin{bmatrix} P_{c1} & P_{o1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_p(k-p) \\ V_f(k+q) \end{bmatrix} \quad (12)$$

ในการที่จะใช้เทคนิค ริสแควร์ ในการหาคำตอบ จำนวนข้อมูล N ที่ใช้จะต้องมีจำนวนมากเพียงพอ ที่เมทริกซ์ $U(k)$ ขนาด $m \times (N-p-q-k+2)$ มีแรงค์ m เมทริก $V_p(k-p)$ ขนาด $p(m+s) \times (N-p-q-k+2)$ และ $V_f(k+q)$ ขนาด $p(m+s) \times (N-p-q-k+2)$ มีแรงค์ $pm+n$ สมการที่ (12) จะจัดอยู่ในรูปของริสแควร์

$$\begin{bmatrix} P_{c1} & P_{o1} \end{bmatrix} = U(k) \begin{bmatrix} V_p(k-p) \\ V_f(k+q) \end{bmatrix} \quad (13)$$

รีเคอร์ซีวลริสแควร์เทคนิค

เทคนิครีเคอร์ซีวลริสแควร์ สามารถนำมาประยุกต์ในการคำนวณหาคำตอบของสมการที่ (13) อย่างมีประสิทธิภาพ โดยการจัดรูปสมการให้สามารถ ทำการคำนวณหาคำตอบออนไลน์ โดยทั่วไปแล้วมีเทคนิค รีเคอร์ซีวลริสแควร์ อยู่หลายแบบ คลาสสิกรีเคอร์ซีวลริสแควร์เทคนิค จัดเป็นวิธีที่นักวิจัยนิยมใช้เป็นส่วนมากเนื่องจาก อัลกอริธึมที่เข้าใจง่าย และมีประสิทธิภาพ ขั้นตอนคลาสสิกรีเคอร์ซีวลริสแควร์สามารถ แสดงได้ต่อไปนี้

เขียนสมการ (12) ในรูปเมทริกซ์

$$u(k) = \begin{bmatrix} P_{c1} & P_{o1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_p(k-p) \\ v_f(k+q) \end{bmatrix} = P \bar{v}(k-1) \quad (14)$$

โดยที่

$$P = \begin{bmatrix} P_{c1} & P_{o1} \end{bmatrix}, \quad v(k) = \begin{bmatrix} y(k) \\ u(k) \end{bmatrix}$$

$$\bar{v}(k-1) = \begin{bmatrix} v(k-p) \\ \vdots \\ v(k-1) \\ v(k+q) \\ \vdots \\ v(k+q+p-1) \end{bmatrix} \quad (15)$$

กำหนดตัวแปร

$$H(k) = \frac{\bar{v}^T(k)G(k-1)}{1 + \bar{v}^T(k)G(k-1)\bar{v}(k)} \quad (16)$$

$$\hat{u}(k+1) = \hat{P}(k)\bar{v}(k) \quad (17)$$

จากนั้น ทำการคำนวณดังต่อไปนี้

$$G(k) = G(k-1)[I - \hat{v}(k)H(k)] \quad (18)$$

$$\hat{P}(k+1) = \hat{P}(k) + [u(k+1) - \hat{u}(k+1)]H(k) \quad (19)$$

ค่าเริ่มต้นของและ $G(0)$ และ $\hat{P}(1)$ สามารถกำหนดเริ่มได้จากการทำแบบทรีสแควร์ หลังจากจำนวนข้อมูลเริ่มแรกมีค่าเพียงพอ หรือใช้ $G(0)$ มีค่า $\varepsilon I_{2p(m+s)}$ และ $\hat{P}(1)$ มีค่า $0_{m \times 2p(m+s)}$ โดยที่ ε คือค่าจำนวนบวกที่มาก ๆ

ขั้นตอนการคำนวณ

วิธีการคำนวณเวกเตอร์ควบคุมแบบทำนายสามารถแสดง ได้เป็นขั้นตอนดังต่อไปนี้

1. จากข้อมูลอินพุตและเอาพุตที่มีจำนวนมากเพียงพอ สร้างเวกเตอร์ $\hat{v}(k)$ ดังสมการที่ (15)
2. ใช้เทคนิครีเคอร์ซีฟสแควร์คังสมการ (16)-(19) คำนวณเมทริกซ์ P
3. กำหนดค่าเป้าหมาย $w(k)$ และสร้างเวกเตอร์ $v_f(k+q)$ ตามสมการ(9)
4. คำนวณเวกเตอร์ควบคุมตามสมการ (10)

ตัวอย่างการคำนวณระบบควบคุมแบบทำนาย

ระบบจำลองทางคณิตศาสตร์อันดับสอง ถูกใช้ ในการแสดงประสิทธิภาพ ของผลที่ได้จากระบบควบคุมแบบทำนายดังต่อไปนี้ ระบบจำลองแบบหนึ่งอินพุต-หนึ่งเอาพุต ในรูปทรานเฟอร์ ฟังก์ชัน

$$H(s) = \frac{-(s-6)}{s^2 + 1.6s + 4}$$

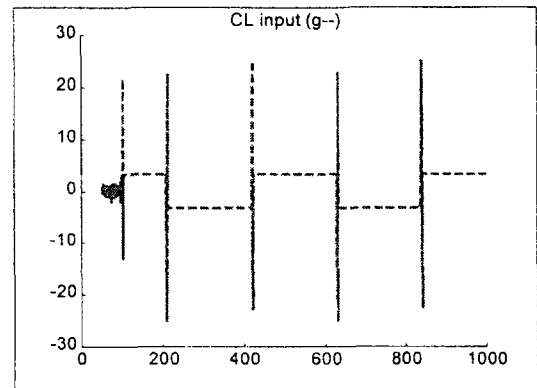
ระบบใน z โดเมน จะมีค่า

$$H(z^{-1}) = \frac{-0.0599z^{-1} + 0.2625z^{-2}}{1 - 1.591z^{-1} + 0.7261z^{-2}}$$

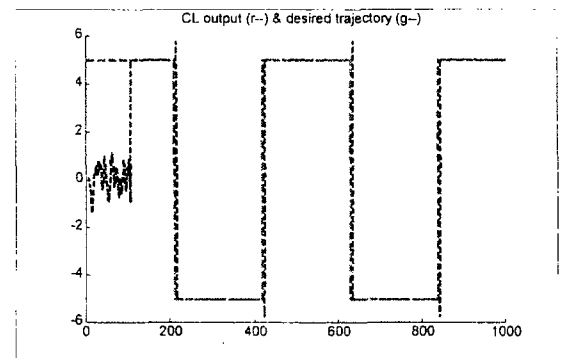
โดยมี Sampling Time (T_s) เท่ากับ 0.2 วินาที

เนื่องจากระบบจำลองนี้มีอันดับสอง ARX Model Order (p) ถูกกำหนดให้มีค่าเท่ากับสอง จำนวนข้อมูล 100 ค่าแรกถูก นำมาหา เอกลักษณ์ ของระบบ Control Horizon (q) กำหนดให้มีค่าเท่ากับสองเช่นกัน ซึ่งตัวควบคุมแบบทำนายสามารถ คำนวณเวกเตอร์ควบคุม และทำให้เอาพุตของระบบ เป็นไปตามค่าที่กำหนด

หมายเหตุ ค่า Control Horizon สามารถมีค่าใด ๆ ที่มากกว่าสอง เอาพุตของระบบ ยังคงเป็น ไปตามค่าที่กำหนด เพียงแต่ระบบจะใช้เวลาในการไปสู่ค่าที่ตั้งไว้มากขึ้น เท่านั้น



รูปที่ 1 แสดงสัญญาณเอาพุต ที่มีค่าตามค่าที่ตั้งค่าไว้ (Square Wave Desired Trajectory)



รูปที่ 2 แสดงสัญญาณควบคุม (Control Force)

สรุป

แนวความคิดในการผนวกการหาเอกลักษณ์ของระบบร่วมกับควบคุมแบบทำนาย ได้ถูกนำเสนอในบทความนี้ ซึ่งแตกต่างจากวิธีการออกแบบระบบควบคุมโดยทั่วไป ที่มีสองขั้นตอน ได้แก่การหาเอกลักษณ์ของระบบ และการออกแบบตัวควบคุม เวกเตอร์การควบคุมแบบทำนายถูกสร้าง จากเมทริกซ์เอกลักษณ์ โดยใช้เทคนิครีเคอร์ซีฟสแควร์ ซึ่งทำ ให้ง่ายขั้นตอนในการหาเอกลักษณ์ของระบบลง และทำให้ ระบบควบคุมมีประสิทธิภาพในการปรับตัวมากขึ้น

เอกสารอ้างอิง

- [1] Richalet J., Rault A., Testud J.L. and Papon J., "Model Predictive Heuristic Control : Applications to Industrial Processes", Automatica, Vol. 14, No. 5, pp. 413-428, 1978.

- [2] Cutler C.R. and Ramaker B.L., "Dynamic matrix Control - A Computer Control Algorithm", *Proceedings JACC*, San Francisco, U.S.A., 1980.
- [3] Garcia, C. E., Prett, D. M., and Morari M., "Model Predictive Control," *Automatica*, Vol. 25, 1989, pp 335-348.
- [4] Soeterboek, R., *Predictive Control, A Unified Approach*, Prentice-Hall International Series, 1992.
- [5] Mosca, E., *Optimal Predictive and Adaptive Control*, Prentice-Hall Information and System Sciences Series 1995.
- [6] Juang, J.-N., *Applied System Identification*, PRT Prentice-Hall, Inc., Englewood Cliffs, New Jersey, 1994.
- [7] Huang, J.-K., Hsiao, M.-H., and Cox, D.E., "Indirect Identification of Linear Stochastic Systems with Known Feedback Dynamics," *Journal of Guidance, Control, and Dynamics*, Vol. 19, No. 4, July-August 1996, pp. 836-841.
- [8] Chen, C.-W., Juang, J.-N., and Huang, J.-K., "Adaptive Linear System Identification and State Estimation," *Control and Dynamic System*, Vol. 57, 1993, pp 331-368.
- [9] Juang, J.-N. and Phan, M.G., "Deadbeat Predictive Controller ," NASA Technical Memorandum.
- [10] Juang, J.-N. and Phan, M.G., "Recursive Deadbeat Controller Design," NASA Technical Memorandum.
- [11] Ljung, L. and Soderstrom, T., *Theory and Practice of Recursive Identification*, The MIT Press, Cambridge, Massachusetts, 1983.