

# การควบคุมอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่งเพื่อขับเคลื่อนมอเตอร์เหนี่ยวนำสามเฟสสองตัวโดยการมอดดูเลตความกว้างพัลส์ด้วยวิธีสเปซเวกเตอร์

## Five-leg Inverter control for Driving Two Three-Phase

## Induction motors using Space Vector Pulse width modulation

สาธิต สมญาดี วิจิตร กิณเรศ

ภาควิชาวิศวกรรมไฟฟ้า คณะวิศวกรรมศาสตร์ สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

### บทคัดย่อ

บทความนี้นำเสนอ การออกแบบอินเวอร์เตอร์แบบแหล่งจ่ายแรงดันโดยการมอดดูเลตความกว้างพัลส์ด้วยวิธีสเปซเวกเตอร์เพื่อควบคุมอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่งให้ขับเคลื่อนมอเตอร์เหนี่ยวนำสามเฟสสองตัว อินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่งสามารถจะขับเคลื่อนมอเตอร์เหนี่ยวนำสามเฟสสองตัวอย่างอิสระพร้อม ๆ กันได้ โดยที่เฟส U และ V ของมอเตอร์ทั้งสองตัวจะถูกต่อเข้ากับ แต่ละกึ่งของอินเวอร์เตอร์ ส่วนเฟส W ของมอเตอร์ทั้งสองจะถูกนำมาต่อร่วมกันที่กึ่งร่วม เนื่องจากเฟส W ของมอเตอร์ทั้งสองถูกนำมาต่อร่วมกันที่กึ่งร่วม นี่จึงเป็นสาเหตุให้รูปแบบการสวิตช์แตกต่างไปจากเดิม วิธีการมอดดูเลตของอินเวอร์เตอร์สามกึ่งจึงไม่สามารถนำมาใช้สำหรับควบคุมอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่งได้ จากผลการทดลองยืนยันได้ว่ามอเตอร์ทั้งสองตัวสามารถที่จะหมุนด้วยความเร็วรอบที่แตกต่างกันได้

**คำสำคัญ:** อินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่ง, มอเตอร์เหนี่ยวนำ, การมอดดูเลตความกว้างพัลส์ด้วยวิธีสเปซเวกเตอร์

### Abstract

This paper presents design a voltage source inverter type space vector pulse width modulation (SVPWM) for control five-leg inverter for driving two three-phase induction motors. The five-leg inverter is a single inverter that can drive two three-phase motors independently. U and V phase of both motors are connected in each leg respectively whereas W phase of both motors are connected in a common leg. In the five-leg inverter, because W phase of the motors are connected in the common leg, it causes difference from a switching pattern of W phase in two motors. For this reason, the modulation method for a three leg inverter can't use for the five-leg inverter. The obtained results confirm that both motors are able to operate at different speed.

**Key words:** Five-leg inverter, Induction motor, Space vector pulse width modulation

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

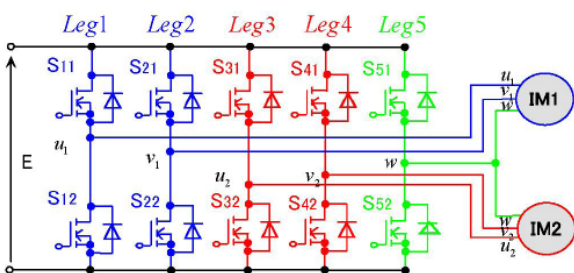
**1. บทนำ**

การลดจำนวนสวิตช์ ในระบบ อินเวอร์เตอร์นี้ จะทำให้สามารถลดต้นทุนการผลิตลงได้เนื่องจาก จะทำให้ลดจำนวนการใช้วัสดุดิบ ลดพลังงาน และเวลาในการสร้างอุปกรณ์ อีกทั้งยังทำให้เมื่อนำไปใช้งานจะเกิดการสูญเสียพลังงานจากการสวิตช์ (Switching loss) น้อยลงด้วย ซึ่งเป็นการช่วยลดพลังงานได้อีกทางหนึ่ง [1], [6], [4]

บทความนี้นำเสนอ การออกแบบการควบคุมอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่ง เพื่อขับเคลื่อนมอเตอร์เหนี่ยวนำสองตัวพร้อมกัน ให้หมุนด้วยความเร็วที่แตกต่างกัน และรับภาระโหลดที่แตกต่างกันได้ด้วย โดยเป็นการนำเสนอวิธีในการควบคุมการมอดดูเลตความกว้างพัลส์ด้วยวิธีสเปซเวกเตอร์ให้สามารถควบคุมการสวิตช์ทั้งสิบตัวของอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่งให้ทำงานสัมพันธ์ กับแรงดันและความถี่ (V/f) ที่ต้องการส่งไปควบคุมมอเตอร์ทั้งสองตัว การทดลองเริ่มต้นด้วยการสร้างแบบจำลองของระบบด้วยโปรแกรม MATLAB/SIMULINK และใช้ชุดทดลอง dSPACE 1104 เป็นตัวสร้างสัญญาณควบคุมส่งไปยังชุดอินเวอร์เตอร์ห้ากึ่ง

**2. รูปแบบของอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่ง**

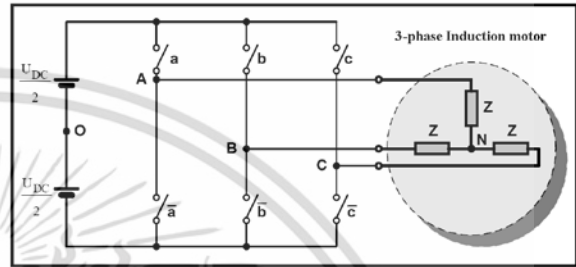
รูปแบบอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่ง แบบแหล่งจ่ายแรงดันเพื่อขับเคลื่อนมอเตอร์เหนี่ยวนำสามเฟส พร้อมกันสองตัวแสดงดังรูปที่ 1 ซึ่งเป็นการลดจำนวนสวิตช์จากเดิม 12 ตัวเหลือเพียง 10 ตัว จากรูปเฟส W ของมอเตอร์ทั้งสองจะถูกต่อร่วมกันที่กิ่งที่ 5 (Leg 5) [2] ทำให้ ณ เวลาใด ๆ ในการสวิตช์แรงดันให้แก่มอเตอร์ทั้งสองตัว รูปแบบการสวิตช์แรงดันที่กิ่ง 5 จะถือเป็นเรื่องสำคัญมากที่จะถูกนำมาพิจารณา ด้วยสาเหตุนี้การมอดดูเลชั่น (Modulation) สำหรับอินเวอร์เตอร์แบบสามกึ่ง จะไม่สามารถนำมาใช้ได้



รูปที่ 1: รูปแบบของอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่ง

**2.1 การมอดดูเลตความกว้างพัลส์ด้วยวิธีสเปซเวกเตอร์**

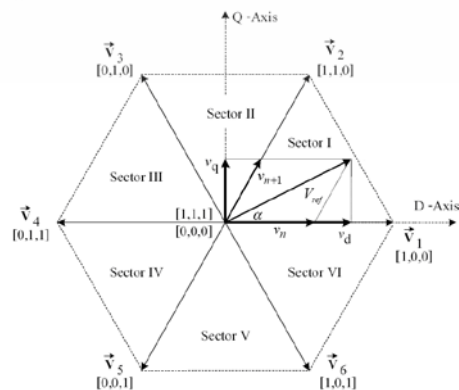
เมื่อจะกล่าวถึง วิธีในการควบคุมความเร็วมอเตอร์เหนี่ยวนำสามเฟส ก็สามารถแยกระบบออกเป็น ส่วน ๆ ที่สำคัญได้ดังนี้ คือ แหล่งจ่ายไฟ อินเวอร์เตอร์ มอเตอร์ และวิธีในการสั่งสวิตช์ ซึ่งโดยทั่วไป ๆ อินเวอร์เตอร์ มอเตอร์ และแหล่งจ่ายแรงดันนั้นจะถือเป็นฮาร์ดแวร์ซึ่งจะมีลักษณะโดยทั่วไปดังรูปที่ 2



รูปที่ 2: อินเวอร์เตอร์แบบแหล่งจ่ายแรงดันสามเฟส

ส่วนวิธีในการสวิตช์นั้น จะถือเป็นวิธีการทางซอฟต์แวร์ ปัจจุบันได้มีการนำเสนอในหลากหลายรูปแบบ ซึ่งวิธีการหนึ่งที่ใช้งานอย่างแพร่หลายคือ การควบคุมแรงดันต่อความถี่ (V/f) โดยมอดดูเลตความกว้างพัลส์ด้วยวิธีสเปซเวกเตอร์ ซึ่งมีวิธีการดังนี้

จากรูปที่ 2 จะเห็นว่า การสวิตช์วงจรของสวิตช์ทั้งหกตัวจะมีได้ทั้งหมด 8 แบบคือ [0,0,0], [0,0,1], [0,1,0], [0,1,1], [1,0,0], [1,0,1], [1,1,0] และ [1,1,1] แต่จะมีการสวิตช์วงจรเพียง 2 แบบคือ [0,0,0] และ [1,1,1] เท่านั้นที่ไม่มีแรงดันจ่ายไปยังมอเตอร์ [5] ส่วนการสวิตช์วงจรอีก 6 แบบที่เหลือ จะเป็นการสวิตช์วงจรที่มีแรงดันจ่ายไปยังมอเตอร์ และสัมพันธ์กับเวกเตอร์สเปซที่มีมุมเฟสต่างกัน  $\pi/3$  หรือ  $60^\circ$  ดังรูปที่ 3



รูปที่ 3: ความสัมพันธ์ของการสวิตช์และเวกเตอร์สเปซ

ตารางที่ 1 การคำนวณหาความกว้างพัลส์ของการสวิตช์ เมื่อเวกเตอร์อ้างอิงอยู่ในเซกเตอร์ต่าง ๆ

Sector I ( $0 \leq \omega t \leq \frac{\pi}{3}$ )	Sector II ( $\frac{\pi}{3} \leq \omega t \leq \frac{2\pi}{3}$ )	Sector III ( $\frac{2\pi}{3} \leq \omega t \leq \pi$ )
$T_1 = \frac{\sqrt{3}}{2}mT_s \cos(\omega t + \frac{\pi}{6})$	$T_2 = \frac{\sqrt{3}}{2}mT_s \cos(\omega t + \frac{11\pi}{6})$	$T_3 = \frac{\sqrt{3}}{2}mT_s \cos(\omega t + \frac{3\pi}{2})$
$T_2 = \frac{\sqrt{3}}{2}mT_s \cos(\omega t + \frac{3\pi}{2})$	$T_3 = \frac{\sqrt{3}}{2}mT_s \cos(\omega t + \frac{7\pi}{6})$	$T_4 = \frac{\sqrt{3}}{2}mT_s \cos(\omega t + \frac{5\pi}{6})$
$T_0 = T_s - T_1 - T_2$	$T_0 = T_s - T_2 - T_3$	$T_0 = T_s - T_3 - T_4$
Sector IV ( $\pi \leq \omega t \leq \frac{4\pi}{3}$ )	Sector V ( $\frac{4\pi}{3} \leq \omega t \leq \frac{5\pi}{3}$ )	Sector VI ( $\frac{5\pi}{3} \leq \omega t \leq 2\pi$ )
$T_4 = \frac{\sqrt{3}}{2}mT_s \cos(\omega t + \frac{7\pi}{6})$	$T_5 = \frac{\sqrt{3}}{2}mT_s \cos(\omega t + \frac{5\pi}{6})$	$T_6 = \frac{\sqrt{3}}{2}mT_s \cos(\omega t + \frac{\pi}{2})$
$T_5 = \frac{\sqrt{3}}{2}mT_s \cos(\omega t + \frac{\pi}{2})$	$T_6 = \frac{\sqrt{3}}{2}mT_s \cos(\omega t + \frac{\pi}{6})$	$T_1 = \frac{\sqrt{3}}{2}mT_s \cos(\omega t + \frac{11\pi}{6})$
$T_0 = T_s - T_4 - T_5$	$T_0 = T_s - T_5 - T_6$	$T_0 = T_s - T_1 - T_6$

เมื่อ  $T_s$  คือ คาบเวลาความถี่สวิตช์  
 $M$  คือ อัตราส่วนการมอดดูเลชั่น  
 $T_{1...6}, T_0$  คือ ค่าความกว้างพัลส์ของการสวิตช์

การควบคุมความเร็วมอเตอร์ด้วยวิธี SVPWM ก็คือการสร้างแรงดันส่งไปยังตัวมอเตอร์ ให้ได้ตามขนาดและมุมของเวกเตอร์อ้างอิง ( $V_{ref}$ ) โดยการปรับความกว้างพัลส์ของการสวิตช์ ซึ่งการคำนวณหาความกว้างพัลส์เมื่อเวกเตอร์อ้างอิงอยู่ในเซกเตอร์ทั้งหก สามารถทำได้โดยคำนวณจากสมการที่แสดงในตารางที่ 1 [5]

ตารางที่ 2 แสดงรูปแบบการเรียงลำดับการสวิตช์

Sector 1	$V_0 \rightarrow V_1 \rightarrow V_2 \rightarrow V_2 \rightarrow V_1 \rightarrow V_0$
Sector 2	$V_0 \rightarrow V_2 \rightarrow V_3 \rightarrow V_3 \rightarrow V_2 \rightarrow V_0$
Sector 3	$V_0 \rightarrow V_3 \rightarrow V_4 \rightarrow V_4 \rightarrow V_3 \rightarrow V_0$
Sector 4	$V_0 \rightarrow V_4 \rightarrow V_5 \rightarrow V_5 \rightarrow V_4 \rightarrow V_0$
Sector 5	$V_0 \rightarrow V_5 \rightarrow V_6 \rightarrow V_6 \rightarrow V_5 \rightarrow V_0$
Sector 6	$V_0 \rightarrow V_6 \rightarrow V_1 \rightarrow V_1 \rightarrow V_6 \rightarrow V_0$

เมื่อคำนวณหาความกว้างพัลส์ของการสวิตช์ แต่ละรูปแบบได้แล้ว จะนำมาเรียงลำดับการสวิตช์ดังตารางที่ 2 ยกตัวอย่างเมื่อเวกเตอร์อ้างอิงอยู่ในเซกเตอร์ที่ 1 โดยรูปสัญญาณในการควบคุมการสวิตช์ ตามลักษณะการเรียงลำดับดังกล่าวนี้จะเป็นดังรูปที่ 4 ซึ่งเหมาะแก่การนำมาประยุกต์ใช้ควบคุมอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่ง

### 2.2 การปรับความกว้างพัลส์สำหรับอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่ง

เมื่อต้องการควบคุมมอเตอร์สองตัวให้ทำงานอิสระต่อกันโดยใช้อินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่งนั้น จะมีลักษณะการควบคุมต่างจากการควบคุมมอเตอร์สองตัว โดยใช้อินเวอร์เตอร์สามกึ่งสองตัวเพียงเล็กน้อย คือ เริ่มจากการเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่นิยามให้เข้าไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า

สร้างสัญญาณควบคุมความกว้างพัลส์สำหรับอินเวอร์เตอร์แบบสามกึ่งสำหรับมอเตอร์แต่ละตัวตามวิธีที่กล่าวมาข้างต้น จากนั้นนำสัญญาณความกว้างของพัลส์ที่ถึง W ของมอเตอร์ทั้งสอง มาเปรียบเทียบเพื่อหาว่ามอเตอร์ตัวใดมีความกว้างพัลส์มากที่สุด จากนั้นนำความแตกต่างที่ได้ไปเพิ่มในทุกเฟสของมอเตอร์อีกตัวหนึ่งดังรูปที่ 5 โดยการเพิ่มความกว้างพัลส์ลักษณะนี้จะเป็นการเพิ่มเวกเตอร์ V7 หรือการสวิตช์เป็น [1,1,1] นั่นเอง ซึ่งจะไม่ผลกระทบต่อขนาดและมุมของเวกเตอร์เดิม เนื่องจากการสวิตช์แรงดันศูนย์ จากนั้นเมื่อเฟส W ของมอเตอร์ทั้งสองมีความกว้างพัลส์ขนาดเท่ากันแล้ว ก็สามารถยุบรวมเป็นกึ่งเดียวกันได้ ทำให้เหลือเพียงห้ากึ่ง

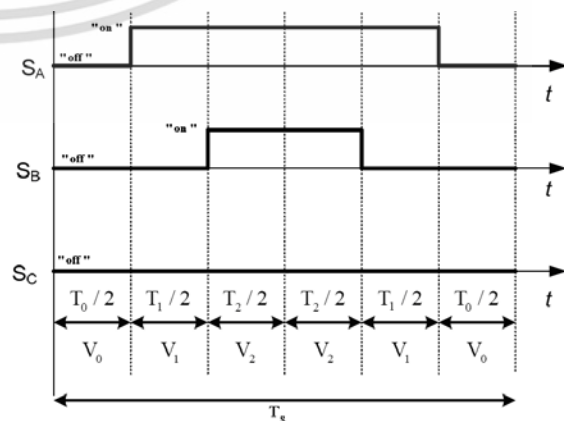
การใช้กึ่งร่วมกันทำให้เกิดการขยายช่วงเวลากการสวิตช์ออกไปในลักษณะเช่นนี้ทำให้พอจะสรุปข้อจำกัดของการสั่งสวิตช์แรงดันไปยังมอเตอร์ทั้งสอง ได้ดังนี้ [1],[2],[3]

$$V_{DC Bus} \geq \max(\bar{U}_{m1} + \bar{U}_{m2})$$

ถ้าต้องจ่ายแรงดันไปยังมอเตอร์โดย  $\bar{U}_{Rated} = \bar{U}_{m1} = \bar{U}_{m2}$

เพราะฉะนั้น  $V_{DC Bus} \geq 2\bar{U}_{Rated}$

เมื่อ  $\bar{U}_{m1}, \bar{U}_{m2}$  คือแรงดัน Phase to Phase ของมอเตอร์

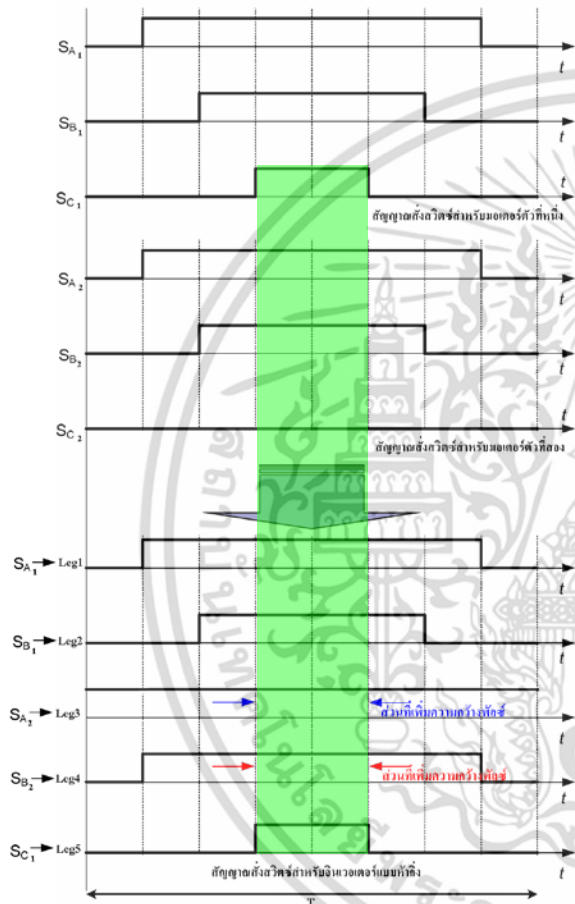


รูปที่ 4: ตัวอย่างสัญญาณการสั่งสวิตช์ในหนึ่งคาบเวลา

ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

**3. ผลการจำลองการทำงาน**

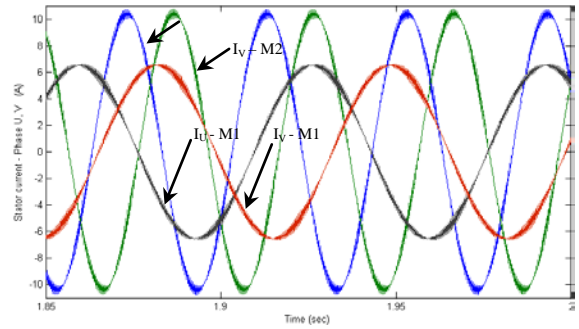
การจำลองผลจะทำการสร้างแบบจำลองด้วยโปรแกรม Matlab / Simulink โดยกำหนดให้มอเตอร์ทั้งสองตัวมีพิกัดเท่ากัน ดังนี้ 4KW, 400V, 50Hz, 4 poles โดยที่มอเตอร์ตัวที่ 1 ได้รับการสวิตช์แรงดันที่ความถี่ 15Hz รับโหลด 10 Nm มอเตอร์ตัวที่ 2 ได้รับการสวิตช์แรงดันที่ความถี่ 25 Hz รับโหลด 20 Nm แรงดันที่อินเวอร์เตอร์ (DC bus) 420V ความถี่พาหะ (Carrier frequency) 7.5 KHz



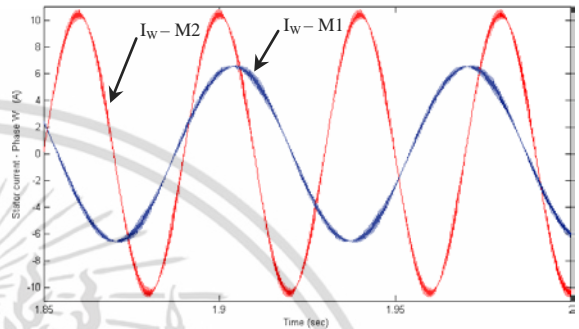
รูปที่ 5: แสดงการเพิ่มความถี่พัลส์ เพื่อสร้างสัญญาณสวิตช์ให้กับอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่ง

ผลการจำลองแสดงดังรูปที่ 6 เป็นการแสดงกระแสสเตเตอร์ของมอเตอร์ทั้งสองตัว เมื่อสังเกตจากกระแสที่เกิดขึ้นพอจะสรุปได้ว่าวิธีการควบคุมดังกล่าวที่นำเสนอมาสามารถจะควบคุมความเร็วมอเตอร์ทั้งสองให้มีความแตกต่างกันได้ เนื่องจากกระแสที่เกิดขึ้นมีลักษณะเป็นสัญญาณซายน์ (Sinusoidal) ที่มีความถี่ตามที่ได้กำหนดไว้ คือ มอเตอร์ตัวที่หนึ่ง 15 Hz และมอเตอร์ตัวที่สอง 25 Hz

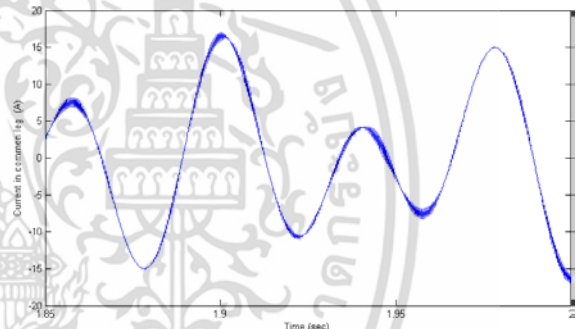
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



(ก)



(ข)



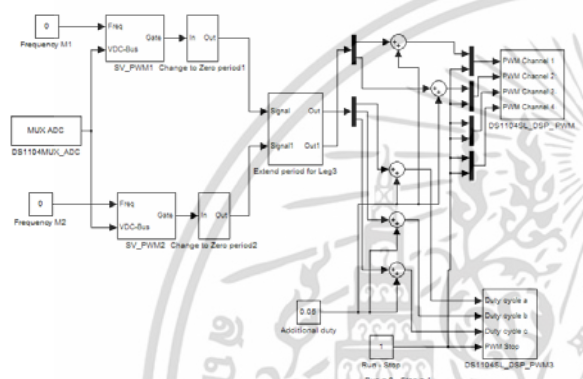
(ค)

รูปที่ 6: แสดงกระแส (ก) เฟส U และ V ของมอเตอร์ทั้งสองตัว (ข) เฟส W (ค) กระแสในกิ่งร่วม

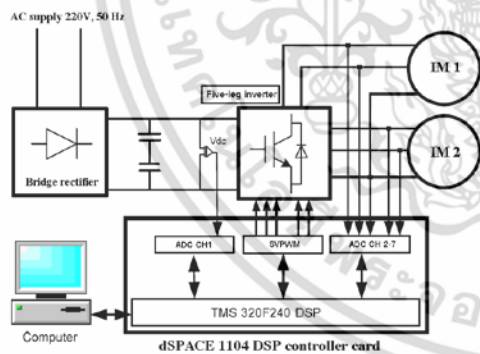
**4. การออกแบบ และสร้างชุดทดลอง**

การสร้างจะเริ่มต้นจากการออกแบบแบบจำลอง ด้วยโปรแกรม MATLAB/SIMULINK เพื่อพิสูจน์แนวคิดที่ได้นำเสนอ เมื่อตรวจสอบผลจากแบบจำลองแล้วพบว่าการจำลองผลเป็นไปตามแนวคิด และให้ผลเป็นที่น่าพอใจ จากนั้นแก้ไขแบบจำลองเพื่อให้ทำการรับ/ส่งค่าสัญญาณต่าง ๆ ไปยังบอร์ดควบคุม dSPACE 1104 เช่น ค่าความถี่พัลส์ และค่าแรงดันจากแหล่งจ่ายไฟ โปรแกรมที่ได้ ออกแบบสำหรับควบคุมอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่ง ซึ่งพร้อมที่จะทำการโปรแกรมไปยังบอร์ดควบคุม dSPACE 1104 แสดงดังรูปที่ 7

สัญญาณควบคุมจาก dSPACE 1104 จะถูกส่งไปควบคุมอินเวอร์เตอร์ห้ากึ่งซึ่งถูกสร้างด้วย IGBT module ขนาดพิกัดกระแส 25A และมีพิกัดแรงดัน 1200 V โดยลักษณะการเชื่อมต่อวงจรจะแสดงดังรูปที่ 8 โดยมีพารามิเตอร์ต่าง ๆ ดังนี้ พิกัดมอเตอร์ตัวที่หนึ่ง 220/380V, 50 Hz, 1KW, 2 poles พิกัดมอเตอร์ตัวที่สอง 220/380V, 50Hz, 2 KW, 4 poles ต่อวงจรแบบ  $\Delta$  มอเตอร์ทั้งสองไม่ได้รับภาระโหลด แรงดันที่อินเวอร์เตอร์ 350 V ความถี่พาหะ 7.5 KHz ค่าประวิงเวลา (Dead time) 3.5  $\mu$ s ชุดทดลองที่สร้างขึ้นแสดงดังรูปที่ 9



รูปที่ 7: รูปแบบจำลองในการควบคุมอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่ง ซึ่งถูกโปรแกรมไปยัง dSPACE 1104



รูปที่ 8: ลักษณะการเชื่อมต่อชุดทดลอง



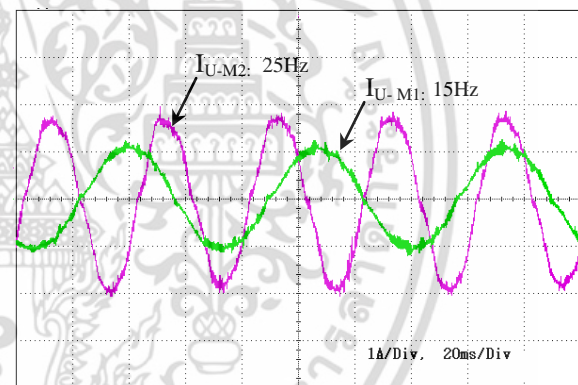
รูปที่ 9: ชุดทดลอง

### 5. ผลการทดลอง

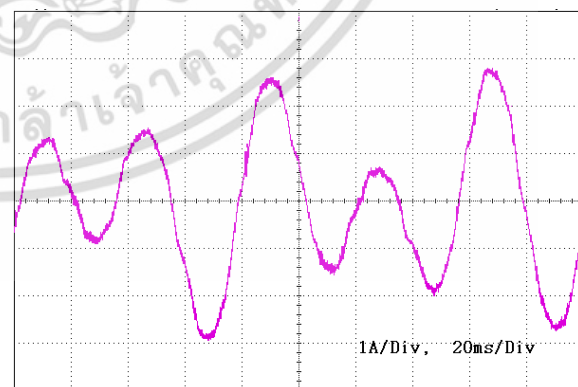
การทดลองทำโดยการป้อนแรงดัน และความถี่ที่แตกต่างกันให้กับมอเตอร์ทั้งสอง เพื่อต้องการให้มอเตอร์ทั้งสองตัวหมุนด้วยความเร็วที่แตกต่างกัน จากนั้นวัดกระแสแต่ละเฟสของมอเตอร์ และบันทึกสัญญาณด้วยดิจิตอลออสซิลโลสโคป

เมื่อสังเกตจากกระแสไฟฟ้าที่เกิดขึ้นในแต่ละเฟสของมอเตอร์พบว่า ความถี่ของกระแสจะเป็นไปตามค่าความถี่ในการสวิทซ์แรงดันที่กำหนดไว้ ทำให้อัตราการหมุนของมอเตอร์ทั้งสองตัวหมุนด้วยความเร็วแตกต่างกันตามความถี่ของการสวิทซ์

ผลการทดลองแสดงให้เห็นว่า ระบบสามารถควบคุมให้มอเตอร์ทั้งสองสามารถหมุนด้วยความเร็วที่แตกต่างกันได้อย่างอิสระ ในลักษณะเช่นเดียวกับการใช้อินเวอร์เตอร์สามกึ่งสองตัว



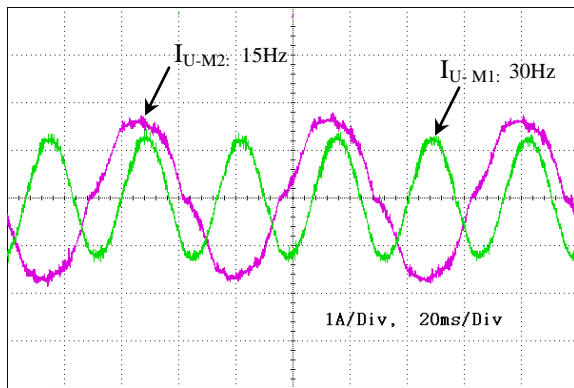
(ก)



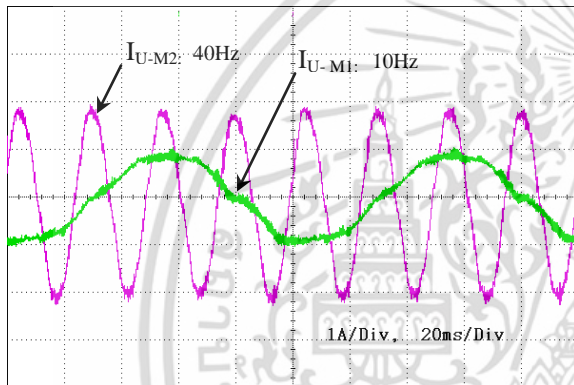
(ข)

รูปที่ 10: (ก) กระแสไฟฟ้าในเฟส U ของมอเตอร์ทั้งสองตัวเมื่อสวิทซ์แรงดันที่ความถี่ 25Hz สำหรับมอเตอร์ตัวที่หนึ่ง และ 15Hz สำหรับมอเตอร์ตัวที่สอง โดยที่มอเตอร์ทั้งสองไม่มีภาระโหลด (ข) กระแสในกิ่งร่วม

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่ส่งคืนให้สถาบันเพื่อการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 11: กระแสไฟฟ้าในเฟส U ของมอเตอร์ทั้งสองตัว เมื่อสวิตช์แรงดันที่ความถี่ 30Hz สำหรับมอเตอร์ตัวที่หนึ่ง และ 15Hz สำหรับมอเตอร์ตัวที่สอง



รูปที่ 12: กระแสไฟฟ้าในเฟส U ของมอเตอร์ทั้งสองตัว เมื่อสวิตช์แรงดันที่ความถี่ 10Hz สำหรับมอเตอร์ตัวที่หนึ่ง และ 40Hz สำหรับมอเตอร์ตัวที่สอง

## 6. สรุป

งานวิจัยนี้ได้ถูกออกแบบ สร้าง และทดสอบระบบควบคุมอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่ง เพื่อขับเคลื่อนมอเตอร์เหนี่ยวนำสามเฟสสองตัวพร้อมกัน โดยการมอดูเลตความกว้างพัลส์ การควบคุมจะใช้วิธีการทางด้านดิจิทัล โดยตัวประมวลผลสัญญาณดิจิทัล dSPACE 1104 ทำงานร่วมกับโปรแกรมสร้างแบบจำลอง MATLAB/SIMULINK ส่งสัญญาณไปควบคุมอินเวอร์เตอร์ที่มี IGBT Module ที่ทำหน้าที่เป็นสวิตช์

จากผลการทดลองสามารถที่จะยืนยันได้ว่า การใช้อินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่ง ควบคุมมอเตอร์เหนี่ยวนำสามเฟสสองตัว ให้หมุนด้วยความเร็วที่ต่างกัน รวมถึงพิกัดของมอเตอร์ทางด้านกำลังงานยังแตกต่างกันได้อีกด้วย ด้วยเหตุเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

นี้สามารถสรุปได้ว่า ถ้าต้องการควบคุมมอเตอร์สองตัวพร้อม ๆ กันสามารถใช้อินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่งที่มีสวิตช์เพียงสิบตัวทดแทน การใช้อินเวอร์เตอร์แบบหกกึ่งที่มีสวิตช์ถึงสิบสองตัวได้

## 7. เอกสารอ้างอิง

- [1] สาธิต สมญาดี และ วิจิตร กิณเรศ, “การออกแบบควบคุมอินเวอร์เตอร์แบบห้ากึ่งเพื่อขับเคลื่อนมอเตอร์เหนี่ยวนำสามเฟสสองตัวโดยวิธีการควบคุมแรงบิดโดยตรง”, วิศวกรรมสาร มข., ปีที่ 36, ฉบับที่ 2 (107-116), เม.ย.-มิ.ย. 2552
- [2] K. Oka, M. Hizume, Y. Kimura and K. Matsuse, “Improved method of voltage transfer ratio of Five-Leg inverter,” JIASC 2005, pp. 75-78
- [3] PH. Delarue, A. Bouscayrol, and B. Francois, “Control implementation of a five-leg inverter voltage-source-inverter supplying two three-phase induction machines,” Proc. IEEE Int. Elec. , 2003, pp. 1909-1915
- [4] Enrique Ledezma, Brenden McGrath, and Thomas A. Lipo, “Dual AC-Drive system with a reduce switch count,” IEEE Trans. on Ind. Appl., vol. 37, no. 5, pp. 1325-1333, 2001.
- [5] K. Zhou, and D. Wang, “Relationship Between Space-Vector Modulation and Three-Phase Carrier-Based PWM: A Comprehensive Analysis,” IEEE Trans. on Ind. Appl., vol. 49, no. 1, pp. 186-196, Feb. 2002.
- [6] A. Bouscayrol, B. Francois, and PH. Delarue, “Control Implementation of a Five-Leg AC-AC converter to supply a Three-phase induction machine,” IEEE Trans. on power electronics., vol. 20, no. 1, pp. 107-115, Jan. 2005