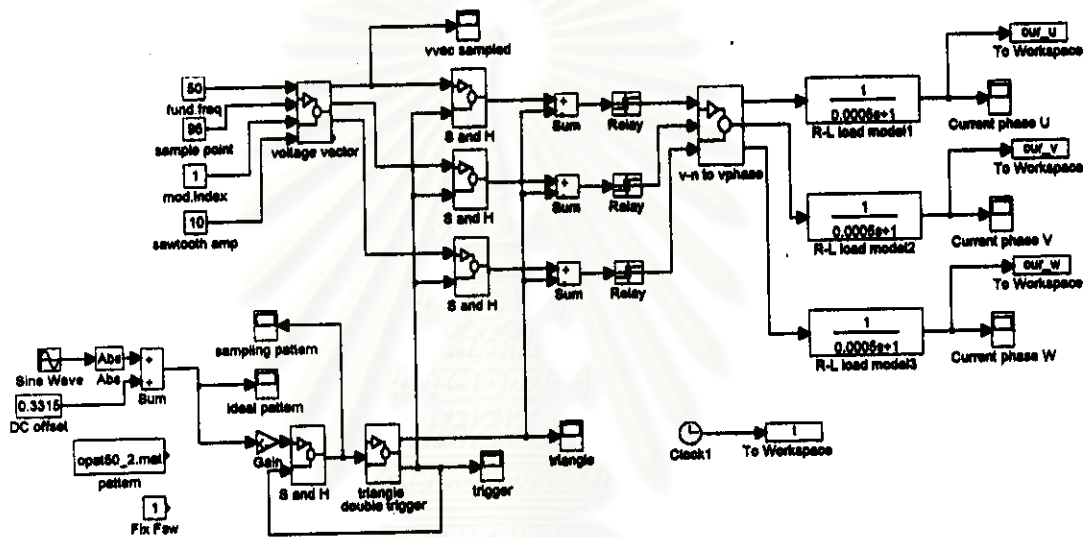


บทที่ 4

การจำลองระบบอินเวอร์เตอร์แบบแปรความถี่การสวิตช์

การสร้างระบบจำลองของอินเวอร์เตอร์แบบแปรความถี่การสวิตช์

การจำลองการทำงานของระบบจะใช้โปรแกรม MATLAB with SIMULINK ในการสร้างแบบจำลอง โดยบล็อกโคแอดแกรมของระบบจำลองแสดงดังรูปที่ 4.1



รูปที่ 4.1 แบบจำลองของระบบอินเวอร์เตอร์แบบแปรความถี่การสวิตช์

หลักการทํางานของแบบจำลองระบบก็คือ การสร้างสัญญาณ PWM โดยเปรียบเทียบระหว่างรูปคลื่นสามเหลี่ยมที่สามารถแปรความถี่การสวิตช์ได้ กับระดับแรงดันที่กำหนดจากหลักการของการสร้างเวกเตอร์แรงดัน โดยจะอยู่ในบล็อกของ voltage vector ดังแสดงในรูปที่ 4.1 โดยบล็อก voltage vector นี้ จะมีการคำนวณเป็นสมการที่ซับซ้อนพอสมควร(ซึ่งอธิบายมาแล้วในบทที่2) ดังนั้นจึงไม่สามารถใช้บล็อกสำเร็จรูปใน SIMULINK มาประกอบกันได้ จึงจำเป็นต้องเขียนเป็นภาษาระดับสูงที่โปรแกรม MATLAB และ SIMULINK สามารถเข้าใจและประมวลผลได้เรียกว่า S-function โดยรายละเอียดของวิธีการเขียน S-function สามารถศึกษาได้จากคู่มือการใช้โปรแกรม SIMULINK

ส่วนประกอบอื่น ๆ ที่เหลือ สามารถใช้บล็อกสำเร็จรูปในการสร้างได้ทั้งหมด สิ่งที่เราต้องการก็คือ การจับรูปคลื่นของกระแสไฟของโหลดมาทำการวิเคราะห์หาสเปกตรัมว่ามีการกระจายของสเปกตรัมเป็นอย่างไร โดยจะทำการวัดเปรียบเทียบที่ลักษณะของความถี่การสวิตช์ที่

ต่างกัน 3 แบบคือ ความถี่การสวิตช์คงที่ แปรความถี่การสวิตช์ตามแบบ optimal subcycle และ แปรความถี่การสวิตช์ตามแบบค่าสัมบูรณ์ของไซน์โดยลักษณะของความถี่การสวิตช์ทั้งสามแบบสามารถเลือกได้โดยง่ายดังแสดงในรูป 4.1 โดยความถี่การสวิตช์คงที่ และการแปรความถี่ตามแบบค่าสัมบูรณ์ของไซน์จะสามารถใช้บล็อกสำเร็จรูปสร้างฟังก์ชันต่อเนื่องที่ต้องการขึ้นมาได้ ส่วนแบบแผนการสวิตช์แบบ optimal subcycle จะต้องทำการคำนวณทาง numerical และเก็บข้อมูลไว้เป็นไฟล์ เพื่อทำการเรียกใช้ในการจำลองระบบซึ่งจะยุ่งยากกว่าเล็กน้อย รายละเอียดของบล็อกที่สำคัญมีดังนี้

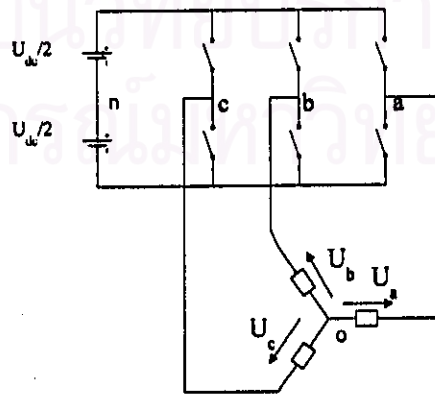
1. บล็อกสเปซเวกเตอร์ของแรงดัน(voltage vector) เป็นตัวกำเนิดค่าความกว้างพัลส์ในแต่ละเฟสตามหลักการของการสร้างสเปซเวกเตอร์ของแรงดัน โดยค่าความกว้างพัลส์ดังกล่าวจะอยู่ในระดับ 0-100% ของแอมพลิจูดของสัญญาณคลื่นสามเหลี่ยม โดยจะรับค่าพารามิเตอร์เข้ามา 4 อย่างคือ 1.ความถี่หลักมูลที่ต้องการ 2.ขนาดการซีกตัวอย่างข้อมูลเพื่อการสร้างเวกเตอร์แรงดันใน 1 คาบความถี่หลักมูล(sample point) 3.ดัชนีการมอดูเลต และ 4.แอมพลิจูดของคลื่นสามเหลี่ยม เนื่องจากการสร้างระบบจริงด้วยไมโครคอนโทรลเลอร์ เราจะใช้การสร้างเวกเตอร์แรงดันด้วยการเปิดตารางร่วมกับการคำนวณ ดังนั้น ค่าที่คำนวณเก็บไว้ในตารางจะมีจำนวนข้อมูลที่แน่นอนค่าหนึ่ง ซีกตัวอย่างเช่น ถ้าเราเก็บข้อมูลใน 1 คาบความถี่หลักมูลไว้ 96 ค่า (96 sample points) จะทำให้เรามีข้อมูลของเวกเตอร์แรงดันที่มีการคำนวณที่มุมที่ห่างกันขึ้นละ $360^\circ/96 = 3.75^\circ$ ดังนั้น ยิ่งจำนวนข้อมูลที่ซีกตัวอย่างไว้มีมาก ก็จะได้ข้อมูลที่ละเอียดขึ้น แต่ก็เปลืองหน่วยความจำมากขึ้นเช่นกัน ดังนั้นในการจำลองระบบจึงมีการกำเนิดเวกเตอร์แรงดันเป็นขั้น ๆ ให้เหมือนกับระบบจริง

2. บล็อกสัญญาณคลื่นสามเหลี่ยม(triangle and double trigger) เป็นตัวกำเนิดสัญญาณคลื่นสามเหลี่ยมที่สามารถเปลี่ยนความถี่ได้ทุก ๆ ครั้งคาบการสวิตช์ โดยเมื่อสัญญาณคลื่นสามเหลี่ยมมีค่าสูงสุดหรือมีค่าต่ำสุด จะกำเนิดสัญญาณ trigger ออกมาเพื่อกระตุ้นให้ภาคซีกตัวอย่างและคงค่า (sample and hold) ทำงาน เพื่อที่จะนำค่าความถี่การสวิตช์ค่าใหม่ไปใช้ โดยสัญญาณ trigger จะกระตุ้นภาคซีกตัวอย่างและคงค่าของสัญญาณสเปซเวกเตอร์ของแรงดันด้วย เพื่อให้การเปรียบเทียบระหว่างสัญญาณคลื่นสามเหลี่ยมกับสัญญาณสเปซเวกเตอร์ของแรงดันมีค่าที่ถูกต้อง ส่วนแบบแผนการแปรความถี่การสวิตช์จะสามารถเลือกได้ว่าจะใช้ความถี่การสวิตช์คงที่ แปรความถี่การสวิตช์ตามแบบแผนของ optimal subcycle หรือแปรความถี่การสวิตช์ตามแบบแผนของค่าสัมบูรณ์ของไซน์ ซึ่งแบบแผนของความถี่การสวิตช์ที่เลือกจะเป็นฟังก์ชันต่อเนื่องซึ่งภาคกำเนิดรูปคลื่นสามเหลี่ยมจะซีกตัวอย่างค่าไปใช้ในแต่ละคาบการสวิตช์

อย่างไรก็ดี เมื่อเปรียบเทียบลักษณะการแปรความถี่ของคลื่นสามเหลี่ยมกับระบบจริงซึ่งจะใช้ตัวจับเวลาในไมโครคอนโทรลเลอร์ในการเขียนแบบการทำงานของคลื่นสามเหลี่ยม จะพบว่า การแปรความถี่ของคลื่นสามเหลี่ยมจะเป็นการแปรค่าความชันของคลื่นสามเหลี่ยม โดยที่ แอมพลิจูดของคลื่นสามเหลี่ยมคงที่ ในขณะที่ในระบบไมโครคอนโทรลเลอร์เมื่อมองในลักษณะว่าเป็นคลื่นสามเหลี่ยมจะเป็นสัญญาณสามเหลี่ยมที่มีความชันคงที่ แต่แอมพลิจูดเปลี่ยนไป (เนื่องจากสัญญาณนาฬิกาที่ใช้กำเนิดฐานเวลาของตัวจับเวลามีความถี่ที่คงที่) ดังนั้น ในการเขียนซอฟต์แวร์สำหรับไมโครคอนโทรลเลอร์จะต้องมีการปรับให้เหมาะสมด้วย ดังจะแสดงรายละเอียดในบทที่ 5

3. **บล็อกเปรียบเทียบสัญญาณ** จะทำการเปรียบเทียบสัญญาณระหว่างสัญญาณเวกเตอร์แรงดันกับสัญญาณรูปคลื่นสามเหลี่ยมเพื่อกำเนิดสัญญาณ PWM ในแต่ละเฟสออกมา โดยระดับแรงดันของ PWM ซึ่งในระบบจริงจะขึ้นอยู่กับแหล่งจ่ายไฟตรงจะสามารถตั้งค่าได้ในบล็อก relay ซึ่งบล็อก relay นี้จะเป็นบล็อกฮิสเทอรีซิสสำหรับแปลงค่าผลต่างระหว่างระดับแรงดันของบล็อกเวกเตอร์แรงดันกับสัญญาณคลื่นสามเหลี่ยมที่เป็นฟังก์ชันต่อเนื่อง ให้เป็นสัญญาณ PWM ที่มีระดับแรงดันเพียง 2 ระดับคือ $+U_{dc}/2$ และ $-U_{dc}/2$ เมื่อ U_{dc} คือแรงดันของแหล่งจ่ายไฟตรง

4. **บล็อกคำนวณแรงดันเฟสของโหลด** เนื่องจากเราจะจำลองระบบโดยใช้โหลดเป็น R-L ที่ต่อแบบ Y ดังนั้นแรงดันที่ได้จากบล็อกเปรียบเทียบสัญญาณซึ่งเป็นแรงดันเฟสที่เทียบกับจุดกึ่งกลางของแหล่งจ่ายไฟตรง จะต้องแปลงให้เป็นแรงดันตกคร่อมโหลดในแต่ละเฟสก่อน โดยสามารถแปลงแรงดันดังกล่าวได้ดังนี้



รูปที่ 4.2 แบบจำลองภาคกำลังของระบบของอินเวอร์เตอร์

แรงดันที่ได้จากบล็อกเปรียบเทียบสัญญาณจะเป็นแรงดัน U_{an} , U_{bn} และ U_{cn} ตามลำดับ เราต้องการหาค่า U_a , U_b และ U_c ดังนั้นจะสามารถคำนวณได้ดังสมการต่อไปนี้

$$U_a = U_{an} - U_{on} \quad (4.1)$$

$$U_b = U_{bn} - U_{on} \quad (4.2)$$

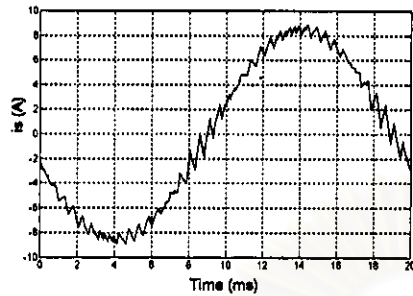
$$U_c = U_{cn} - U_{on} \quad (4.3)$$

$$U_{on} = (U_{an} + U_{bn} + U_{cn}) / 3 \quad (4.4)$$

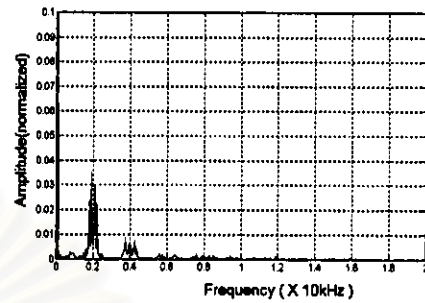
จากสมการ (4.1) ถึงสมการ (4.4) เราสามารถนำไปสร้างเป็นบล็อกคำนวณแรงดันเฟสของ โหลดได้ โดยมีเงื่อนไขว่าอิมพีแดนซ์ของโหลดในแต่ละเฟสต้องเท่ากัน เมื่อได้แรงดันเฟสของ โหลดมาแล้วเราจะหากระแสเฟสของโหลด เพื่อนำไปพิจารณาสเปกตรัมของกระแสต่อไป โดย โหลดที่ใช้จะใช้โหลด R-L เนื่องจากการหาแบบแผนการแปรความถี่การสวิตช์ที่ได้กล่าวไว้แล้วใน บทที่ 3 มาจากการคำนวณโดยสมมติว่าโหลดเป็น R-L เช่นกัน จึงจะทำการจำลองระบบให้สอดคล้องกับแบบทฤษฎีในบทที่ 3 เมื่อเราได้สัญญาณของกระแสเฟสของโหลดมาแล้ว เราจะทำการ วิเคราะห์สเปกตรัมของกระแสโดยใช้ฟังก์ชัน FFT (Fast Fourier Transform) ของ MATLAB โดยจะวิเคราะห์ในย่านความถี่เสียงคือ 0-20 kHz เพื่อให้ได้ข้อมูลที่เป็นประโยชน์ในการวิเคราะห์ เรื่องเสียงรบกวนต่อไป

ผลการจำลองระบบ

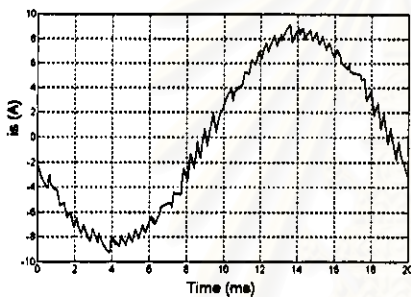
ในการจำลองระบบจะทำการเปรียบเทียบผลการจำลองระบบระหว่างระบบอินเวอร์เตอร์ที่มีการแปรความถี่การสวิตช์กับระบบที่มีความถี่การสวิตช์คงที่ โดยจะมุ่งพิจารณาที่การกระจายของ สเปกตรัมของกระแสฮาร์มอนิก โดยในการจำลองระบบจะใช้ความถี่การสวิตช์เฉลี่ย 2 kHz โดยใช้โหลดเป็น R-L ที่มีค่า $R = 1\Omega$ และ $L = 0.5 \text{ mH}$ เท่ากันทุกเฟสและมีแรงดันไฟตรง(dc bus)เท่ากับ 15V โดยต่อโหลดในแบบ Y ผลการจำลองระบบจะแบ่งออกเป็น 2 ส่วน คือ กระแส เฟสของโหลด และ สเปกตรัมของกระแสเฟสของโหลด โดยใช้ฟังก์ชัน FFT ของ MATLAB ในการวิเคราะห์ โดยย่านความถี่จะพิจารณาจาก 0-20kHz ซึ่งเป็นช่วงความถี่ที่หูมนุษย์ได้ยินเพื่อ ประโยชน์ในการวิเคราะห์ด้านเสียง โดยขนาดของฮาร์มอนิกของกระแสในรูปจะคิดเป็นค่า normalized เพื่อเปรียบเทียบกับขนาดของกระแสที่ความถี่หลักมูล โดยขนาดของกระแสที่ความถี่ หลักมูลมีค่าเป็นหนึ่ง และได้ขยายสเกลให้มีค่าเต็มสเกลเท่ากับ 0.1 เพื่อให้เห็นสเปกตรัมของกระแส ฮาร์มอนิกได้ชัดเจน ผลการจำลองระบบแสดงดังรูปที่ 4.3 ถึงรูปที่ 4.7



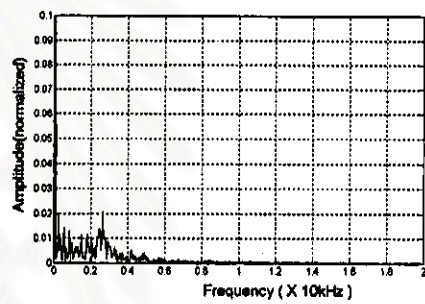
(ก)



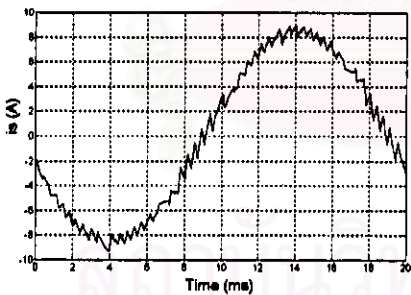
(ข)



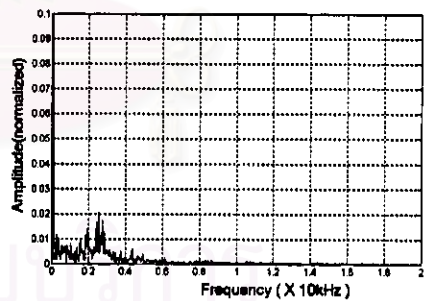
(ค)



(ง)



(จ)



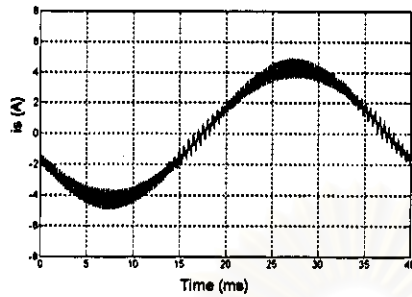
(ฉ)

รูปที่ 4.3 ผลการจำลองระบบที่ความถี่หลักมูล 50Hz

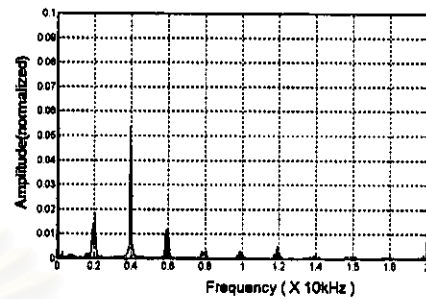
(ก),(ข) กระแสเฟสและสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์คงที่=2kHz

(ค),(ง) กระแสเฟส และสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์เฉลี่ย=2kHz และแปรความถี่ตามแบบแผน optimum subcycle

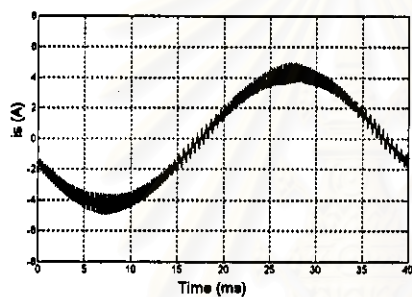
(จ),(ฉ) กระแสเฟส และสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์เฉลี่ย=2kHz และแปรความถี่ตามแบบแผนค่าสัมบูรณ์ของไซน์



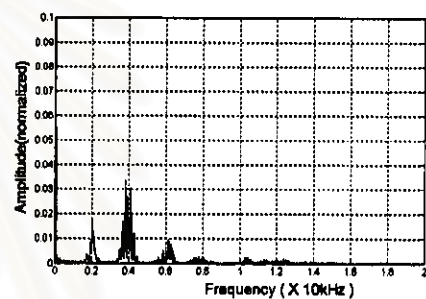
(ก)



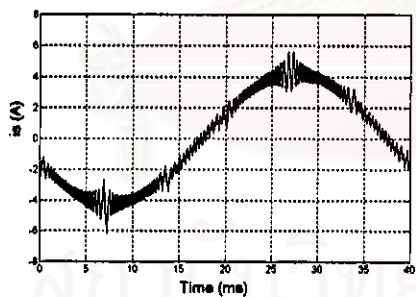
(ข)



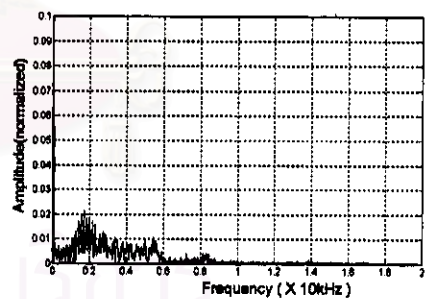
(ค)



(ง)



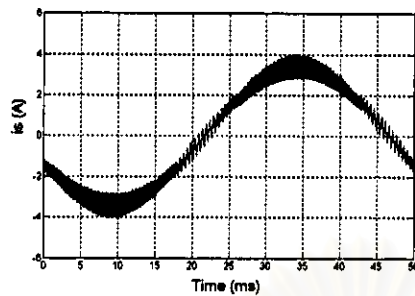
(จ)



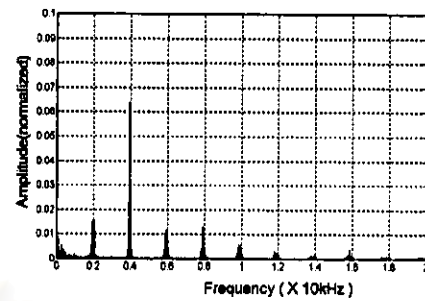
(ฉ)

รูปที่ 4.4 ผลการจำลองระบบที่ความถี่หลักมูล 25Hz

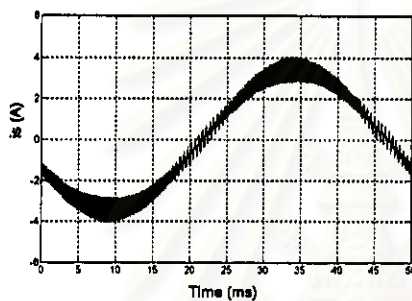
- (ก),(ข) กระแสเฟสและสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์คงที่=2kHz
- (ค),(ง) กระแสเฟส และสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์เฉลี่ย=2kHz และแปรความถี่ตามแบบแผน optimum subcycle
- (จ),(ฉ) กระแสเฟส และสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์เฉลี่ย=2kHz และแปรความถี่ตามแบบแผนค่าสัมบูรณ์ของไซน์



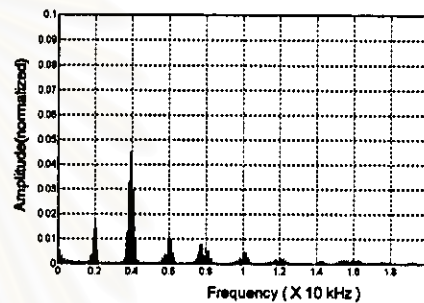
(ก)



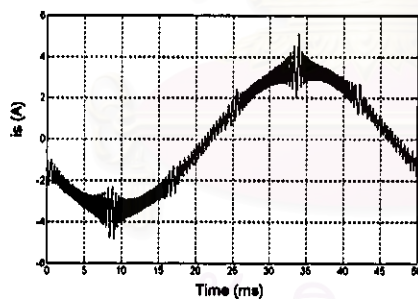
(ข)



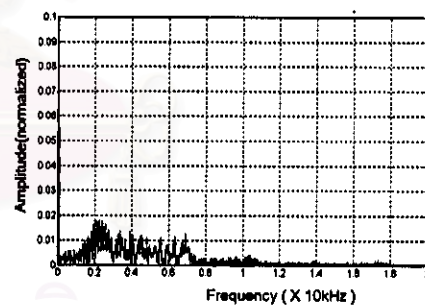
(ค)



(ง)



(จ)



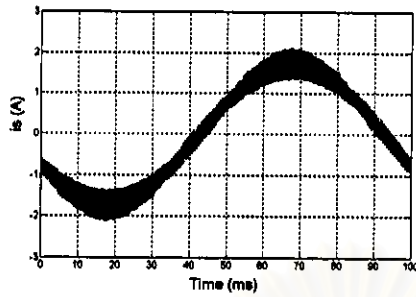
(ฉ)

รูปที่ 4.5 ผลการจำลองระบบที่ความถี่หลักมูล 20Hz

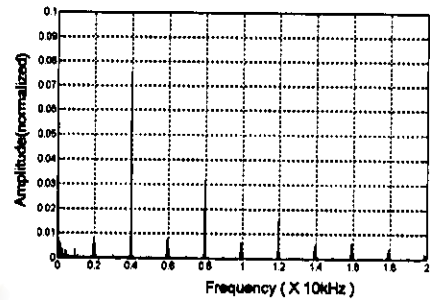
(ก),(ข) กระแสเฟสและสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์คงที่=2kHz

(ค),(ง) กระแสเฟส และสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์เฉลี่ย=2kHz และแปรความถี่ตามแบบแผน optimum subcycle

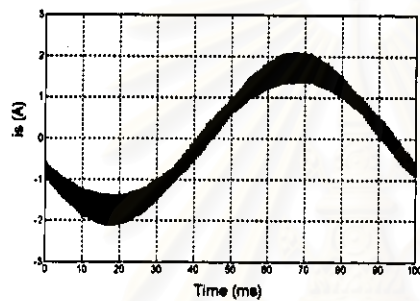
(จ),(ฉ) กระแสเฟส และสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์เฉลี่ย=2kHz และแปรความถี่ตามแบบแผนค่าสัมบูรณ์ของไซน์



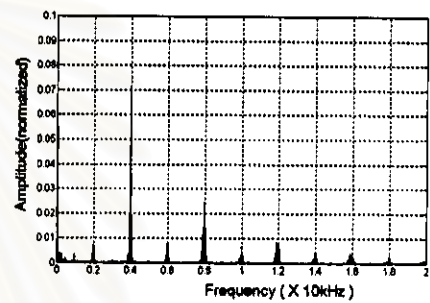
(ก)



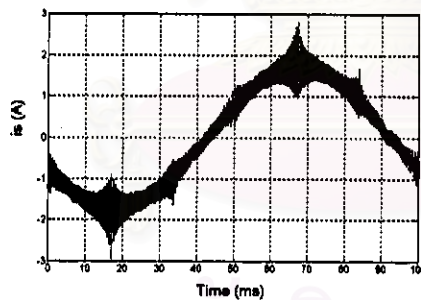
(ข)



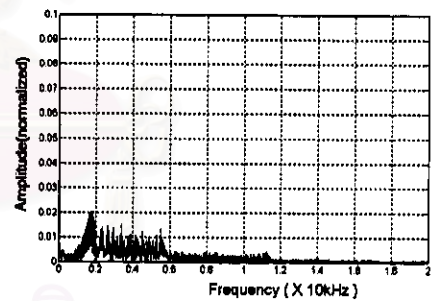
(ค)



(ง)



(จ)



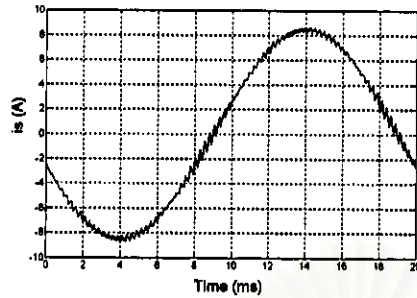
(ฉ)

รูปที่ 4.6 ผลการจำลองระบบที่ความถี่ตัดกมุด 10Hz

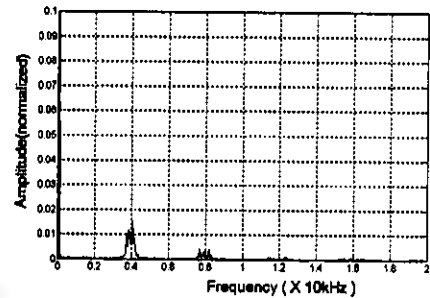
(ก),(ข) กระแสเฟสและสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์คงที่=2kHz

(ค),(ง) กระแสเฟส และสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์เฉลี่ย=2kHz และแปรความถี่ตามแบบแผน optimum subcycle

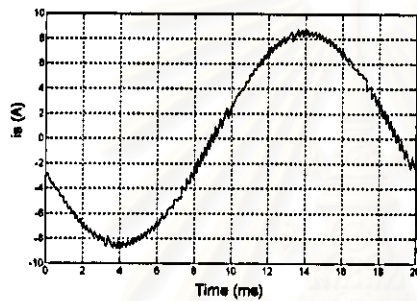
(จ),(ฉ) กระแสเฟส และสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์เฉลี่ย=2kHz และแปรความถี่ตามแบบแผนค่าสัมบูรณ์ของไซน์



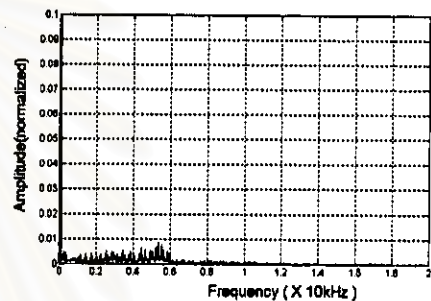
(ก)



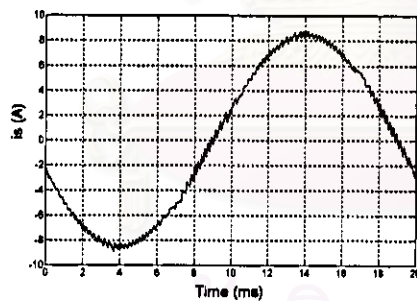
(ข)



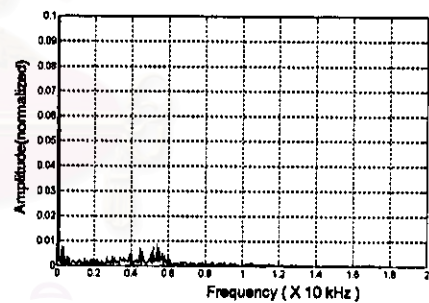
(ค)



(ง)



(จ)



(ฉ)

รูปที่ 4.7 ผลการจำลองระบบที่ความถี่หักมุม 50Hz

(ก),(ข) กระแสเฟสและสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์คงที่=4kHz

(ค),(ง) กระแสเฟส และสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์เฉลี่ย=4kHz และแปรความถี่ตามแบบแผน optimum subcycle

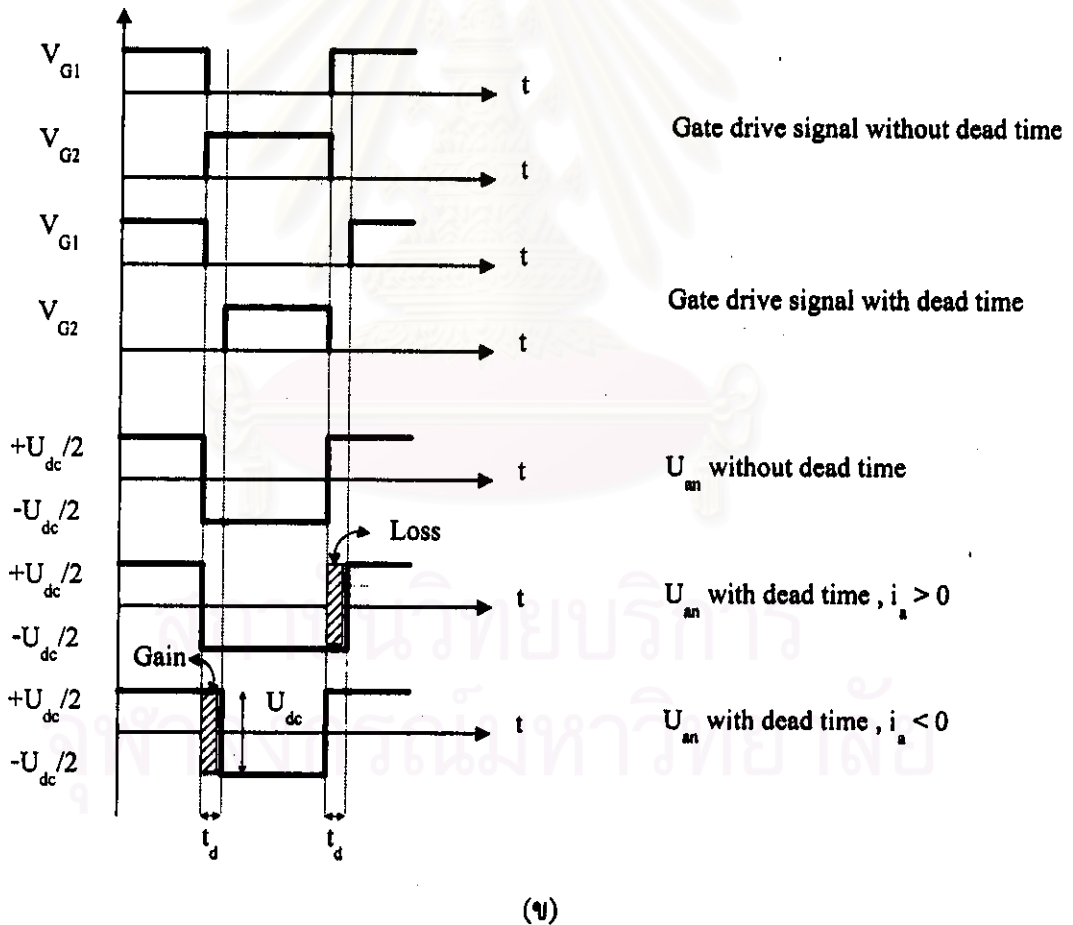
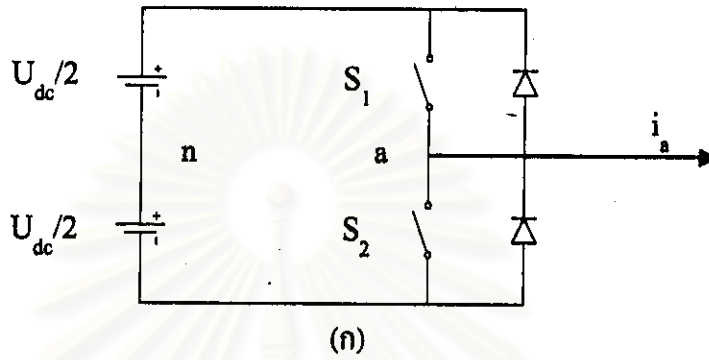
(จ),(ฉ) กระแสเฟส และสเปกตรัมของกระแสเฟส เมื่อความถี่การสวิตช์เฉลี่ย=4kHz และแปรความถี่ตามแบบแผนค่าสัมบูรณ์ของไซน์

จากการจำลองระบบจะพบว่าที่ความถี่หลักมูล 50Hz มีการกระจายของสเปกตรัมที่ไม่ดีนัก แต่ที่ความถี่หลักมูลต่ำลงมาคือ 25Hz, 20Hz และ 10Hz จะมีการกระจายของสเปกตรัมที่ดีกว่า ทั้งนี้เนื่องมาจากที่ความถี่การสวิตช์เฉลี่ยของระบบมีค่าคงที่ ดังนั้น ถ้าความถี่หลักมูลมีค่าสูงจะทำให้จำนวนการซัดตัวอย่างข้อมูลของความถี่การสวิตช์มีค่าน้อย ทำให้การแปรความถี่การสวิตช์ไม่ละเอียดพอสเปกตรัมจึงกระจายได้ไม่ดี เมื่อเปรียบเทียบกับสเปกตรัมของกระแสที่ความถี่หลักมูลเท่ากับ 25Hz จะเห็นว่ามีการกระจายของสเปกตรัมที่ดีกว่าเนื่องจากจำนวนการซัดตัวอย่างข้อมูลของความถี่การสวิตช์จะมีค่าเป็น 2 เท่าของที่ความถี่หลักมูล 50Hz ดังนั้น จะเห็นว่าจำนวนการซัดตัวอย่างข้อมูลของความถี่การสวิตช์เป็นปัจจัยหลักอันหนึ่งในการกำหนดลักษณะการกระจายสเปกตรัมของกระแสด้วย โดยในรูปที่ 4.7 จะจำลองระบบที่มีความถี่การสวิตช์เฉลี่ย 4kHz ที่ความถี่หลักมูล 50Hz จะเห็นว่าสเปกตรัมของกระแสกระจายได้ดีขึ้น เนื่องจากมีการซัดตัวอย่างข้อมูลมากขึ้นนั่นเอง

เนื่องจากระบบที่ออกแบบจะเป็นระบบ v/f คงที่ ดังนั้นดัชนีการมอดูเลตจะแปรผันตรงกับความถี่หลักมูล โดยที่ความถี่หลักมูล 50Hz จะมีดัชนีการมอดูเลตเท่ากับ 1 ดังนั้นจากผลการจำลองระบบจะเห็นว่า ที่ความถี่หลักมูลเท่ากับ 25Hz เมื่อมีการแปรความถี่ตามแบบแผนค่าสัมบูรณ์ของไซน์จะพบว่าความพลิว(ripple) ของกระแสจะมีค่าสูงกว่าในระบบที่มีความถี่การสวิตช์คงที่และระบบที่มีการแปรความถี่ตามแบบแผนของ optimal Subcycle เนื่องจากที่ความถี่หลักมูล 25Hz จะมีดัชนีการมอดูเลตเท่ากับ 0.5 เมื่อเราพิจารณาจากรูปที่ 3.4 แล้วจะเห็นว่าพิสัยการแปรความถี่ที่จะทำให้กระแสมีค่า THD ต่ำสุดตามวิธีการ optimal subcycle นั้นแคบกว่าที่ดัชนีการมอดูเลตเท่ากับ 1 มาก ดังนั้นการแปรความถี่การสวิตช์ที่กว้างกว่าค่า optimum ที่คำนวณไว้ จะทำให้ค่าอาร์เอ็มเอสของกระแสฮาร์โมนิกในแต่ละ subcycle มีค่าไม่เท่ากัน โดย subcycle ใดมีความถี่การสวิตช์ต่ำกว่าค่า optimum ก็จะมีค่าอาร์เอ็มเอสของกระแสฮาร์โมนิกสูงขึ้นและ subcycle ใดมีความถี่การสวิตช์สูงกว่าค่า optimum ก็จะมีค่าอาร์เอ็มเอสของกระแสฮาร์โมนิกลดลง ดังที่เห็นในรูปที่ 4.4(จ) ส่วนรูปคลื่นกระแสที่ความถี่หลักมูล 20Hz และ 10Hz ก็จะมีลักษณะเช่นเดียวกัน แต่เมื่อพิจารณาถึงสเปกตรัมของกระแสจะเห็นว่า การแปรความถี่การสวิตช์ในแบบแผนค่าสัมบูรณ์ของไซน์จะมีการกระจายที่ดีกว่าแบบความถี่การสวิตช์คงที่และแบบแปรความถี่การสวิตช์ตามแบบแผน optimal subcycle โดยมีการกระจายสเปกตรัมของกระแสออกในช่วงกว้าง ซึ่งจะมีผลในการลดความรำคาญจากเสียงรบกวนของมอเตอร์ลงได้ซึ่งเป็นวัตถุประสงค์ของงานวิจัยนี้

การจำลองระบบโดยใช้โพลคือเป็นแบบจำลองมอเตอร์เหนี่ยวนำและค่านิ่งผลของเวลาช่วงตาย

เมื่อพิจารณาวงจรของอินเวอร์เตอร์จะพบว่า ค่าเวลาช่วงตาย(dead time)ระหว่างสวิตช์กำลังตัวบนและตัวล่างในกิ่งเดียวกัน จะช่วยป้องกันไม่ให้เกิดการลัดวงจรของแหล่งจ่ายแรงดัน เนื่องจากสวิตช์กำลังทั้งสองตัวทำงานพร้อมกัน แต่จะส่งผลให้แรงดันที่กำเนิดขึ้นผิดเพี้ยนไปดังแสดงใน รูปที่4.8



รูปที่4.8 ผลกระทบจากค่าเวลาช่วงตาย

(ก)แบบจำลองของอินเวอร์เตอร์ในการพิจารณาผลของเวลาช่วงตาย

(ข) แรงดันที่ผิดเพี้ยนไปจากผลของเวลาช่วงตาย

จากรูปที่ 4.8 จะเห็นว่าค่าแรงดัน U_m ที่คิดเพี้ยนไปจะขึ้นอยู่กับทิศทางของกระแส (ไม่ขึ้นกับขนาดของกระแส) เมื่อกระแส i มีทิศทางเป็นบวกแรงดัน U_m จะลดลงเนื่องจากไดโอดตัวล่างจะนำกระแสในช่วงที่สวิตช์กำลัง S1 และ S2 เปิดวงจร ส่วนเมื่อกระแส i มีทิศทางเป็นลบแรงดัน U_m จะเพิ่มขึ้นเนื่องจากไดโอดตัวบนจะนำกระแสในช่วงที่สวิตช์กำลัง S1 และ S2 เปิดวงจร โดยขนาดของแรงดันที่เพิ่มขึ้นหรือลดลงสามารถเขียนเป็นสมการได้ดังนี้ (Mohan, Undeland and Robbins, 1989)

$$|U_d| = \frac{t_d}{T_s} * U_{dc} \quad (4.5)$$

โดย U_d คือ แรงดันเฉลี่ยที่ผิดเพี้ยนไป , t_d คือเวลาช่วงตายและ T_s คือคาบเวลาการสวิตช์ ในระบบที่มีความถี่การสวิตช์คงที่ ค่า T_s และ t_d จะมีค่าคงที่ ซึ่งขึ้นอยู่กับสวิตช์กำลังที่ใช้ ในระบบว่ามีความเร็วในการ turn-on , turn-off มากน้อยเพียงไร ดังนั้น ค่า $|U_d|$ ในระบบที่มีความถี่การสวิตช์คงที่ จะมีค่าคงที่

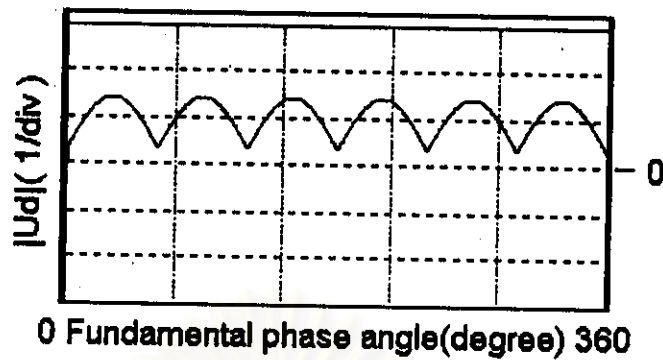
ส่วนในระบบที่มีการแปรความถี่การสวิตช์นั้นค่า $|U_d|$ จะไม่ใช่ค่าคงที่ เนื่องจากค่า T_s จะแปรไปตามแบบแผนการแปรความถี่ที่เรากำหนดในขณะที่ t_d คงที่ ดังนั้น ในการแปรความถี่ในแบบค่าสัมบูรณ์ของไซน์จะได้ค่าแรงดันที่ผิดเพี้ยนเนื่องจากผลของเวลาช่วงตายดังนี้

$$|U_d| = \frac{t_d}{T_0} * U_{dc} * (1.05|\sin(3\omega t)| + 0.3315) \quad (4.6)$$

โดย T_0 คือ คาบเวลาการสวิตช์เฉลี่ย

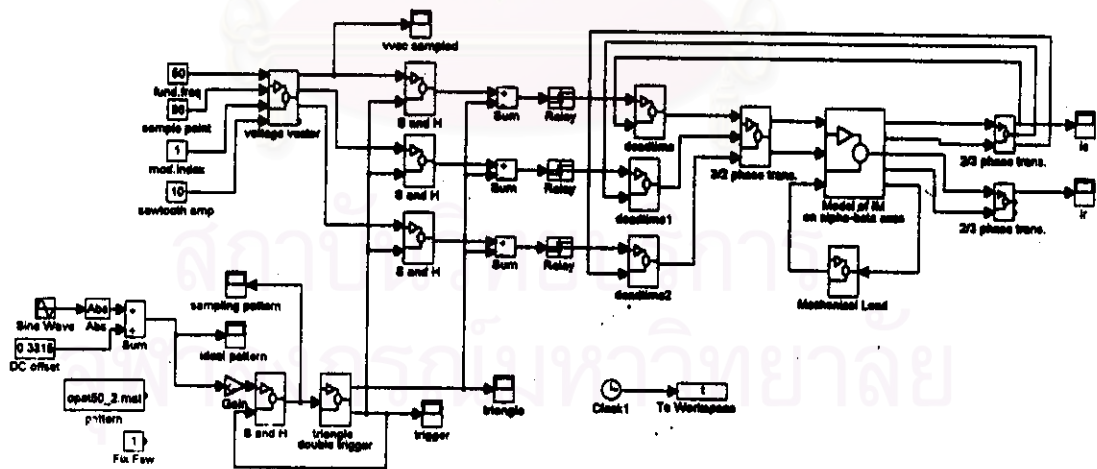
จากสมการที่ 4.5 จะเห็นว่าที่ความถี่การสวิตช์มีค่าสูง (T_s มีค่าน้อย) จะมีแรงดันที่ผิดเพี้ยนมากกว่าที่ความถี่การสวิตช์มีค่าต่ำ เนื่องจากค่าแรงดันเวลาช่วงตาย t_d มีค่าคงที่ ดังแสดงในรูปที่ 4.9

โดยแสดงในรูปของค่า normalized ของ $|U_d|$ ($\frac{t_d}{T_0} * U_{dc} = 1$)



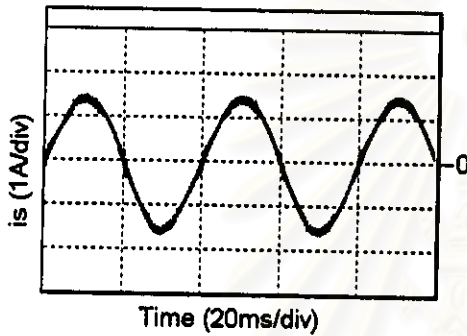
รูปที่ 4.9 แรงดันเฉลี่ยที่ผิดเพี้ยนไปจากผลของเวลาช่วงตายในระบบ
ที่แปรความถี่การสวิตช์ในแบบแผนค่าสัมบูรณ์ของไซน์

จากแรงดันที่ผิดเพี้ยนจากเวลาช่วงตายซึ่งมีค่าไม่เท่ากันในแต่ละ subcycle ทำให้เราตั้งสมมติฐานว่าอาจทำให้เกิดการผิดเพี้ยนของเวกเตอร์แรงดันที่กำลังเกิดขึ้น โดยเฉพาะอย่างยิ่งใน subcycle ที่มีความถี่การสวิตช์สูง ดังนั้นเราจึงจำลองระบบโดยรวมผลจากค่าเวลาช่วงตายเข้าไปด้วยและใช้โหนดเป็นแบบจำลองมอเตอร์เหนี่ยวนำเพื่อให้ใกล้เคียงระบบจริงมากที่สุดโดยค่าพารามิเตอร์ของแบบจำลองมอเตอร์เหนี่ยวนำแสดงไว้ในภาคผนวก ก. โดยแบบจำลองดังกล่าวแสดงในรูปที่ 4.10

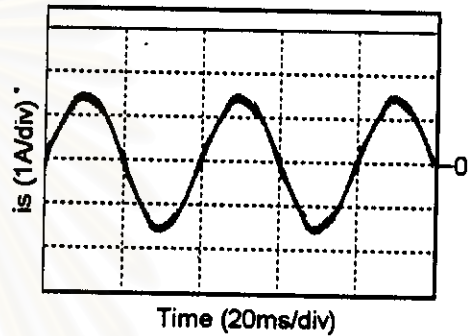


รูปที่ 4.10 แบบจำลองของระบบที่ใช้โหนดเป็นแบบจำลองมอเตอร์เหนี่ยวนำ
และคำนึงถึงผลของเวลาช่วงตาย

โดยในบล็อกรอง dead time จะทำการตรวจจับทิศทางของกระแสเดเตอร์เพื่อสร้างสัญญาณแรงดัน U_m ดังรูปที่ 4.8 โดยถ้ากระแสมีทิศทางเป็นบวกตามรูปที่ 4.8 จะทำการหน่วงเวลาขอบขาขึ้นของแรงดัน U_m และถ้ากระแสมีทิศทางเป็นลบจะหน่วงเวลาขอบขาลงของแรงดัน U_m โดยเวลาในการหน่วงสัญญาณแรงดัน U_m ก็คือค่าเวลาช่วงตาย t_d นั้นเอง ในการจำลองระบบจะใช้ค่า $t_d = 0 \mu s$ เปรียบเทียบกับ $t_d = 4 \mu s$ ที่ความถี่การสวิตช์เฉลี่ย = 2 kHz แรงดันไฟตรง = 300V และความถี่หลักมูล = 25 Hz ในสถานะไม่มีโหลด ผลการจำลองระบบแสดงในรูปที่ 4.11



(ก)



(ข)

รูปที่ 4.11 กระแสเฟสของมอเตอร์จากการจำลองระบบที่ความถี่มูลฐาน 25 Hz

- (ก) แปรความถี่การสวิตช์ในแบบแผนค่าสัมบูรณ์ของไซน์
ที่มีความถี่การสวิตช์เฉลี่ย 2 kHz และมีค่าเวลาประวิง $0 \mu s$
- (ข) แปรความถี่การสวิตช์ในแบบแผนค่าสัมบูรณ์ของไซน์
ที่มีความถี่การสวิตช์เฉลี่ย 2 kHz และมีค่าเวลาประวิง $4 \mu s$

ผลที่ได้จากการจำลองระบบจะเห็นว่า ผลจากเวลาช่วงตายทำให้รูปคลื่นกระแสมีความผิดเพี้ยนไปเนื่องจากค่าแรงดันผิดเพี้ยนเฉลี่ยในแต่ละคาบเวลาการสวิตช์มีค่าไม่เท่ากัน ดังนั้นควรลดค่าเวลาช่วงตายให้น้อยที่สุดเท่าที่จะทำได้หรือถ้าไม่สามารถใช้ค่าเวลาช่วงตายที่มีค่าน้อย ๆ ได้เนื่องจากขีดจำกัดทางด้านความเร็วในการสวิตช์ของสวิตช์กำลัง ก็ควรจะมีการชดเชยค่าเวลาช่วงตาย (dead time compensation) เพื่อลดผลกระทบจากค่าเวลาช่วงตาย