

รายการอ้างอิง

ภาษาไทย

- กิติพจน์ สิทธิเลิศพิศาล , วงจรกรองแอกทีฟแบบอนุกรมสำหรับลดกระแสหาร์มอนิกและรักษา
ระดับแรงดัน , การประชุมวิชาการทางวิศวกรรมไฟฟ้า ครั้งที่ 18 , 2538
 โสภณ สมยรัฐ , ระบบควบคุมมอเตอร์เหนี่ยวนำแบบเวกเตอร์ด้วยไมโครคอนโทรลเลอร์ , วิทยา
 นิพนธ์มหาบัณฑิตจุฬาลงกรณ์มหาวิทยาลัย , 2538

ภาษาอังกฤษ

- F.Z.Peng , “A New Approach to Harmonic Compensation in Power System” , Dissertation
 Nagaoka University of Technology , February 1990
- _____ H.Akagi , A.Nabae , “A Study of Active Filters Using Quad-Series Voltage-Source
PWM Converters for Harmonic Compensation” , IEEE/PESC’87 RECORD , 1987 , pp.
 204-242
- _____ H.Akagi , A.Nabae , “Analysis and Suppression for Harmonic Instability in Phase-
Controlled Thyristor Converters” , Paper of Technical Meeting on Semiconductor
 Power Converter , IEE , Japan , SPC-90-5 , pp. 39-49
- _____ H.Akagi , A.Nabae , “Compensation Characteristics of the Combined System of
Shunt Passive and Series Active Filter” , Paper of Technical Meeting on
 Semiconductor Power Converter , IEE , Japan , SPC-89 , pp. 959-967
- _____ H.Akagi , A.Nabae , “Novel Harmonic Power Filter” , IEEE/PESC’88 RECORD ,
 1988 , pp. 1151-1159
- IEEE Standard 519-1992 , “IEEE Recommended Practices And Requirements for Harmonic
Control in Electrical Power Systems” , IEEE , 1992 , pp. 78
- Shoji FUKUDA and Takayoshi ENDOH , “Control Method for A Combined Active Filter
System Employing a Current Source Converter and A High Pass Filter” , PCC-
 Yokohama , 1993 , pp. 621-628

S.Y. Choe K.Heumann, "Current Control Strategies for Active Power Filter with Inductive Energy Storage", PCC-Yokohama, 1993, pp. 817-824

Toshifumi ISE , Zhaoan WANG , Yoshishige MURAKAMI , "Compensation Characteristics of The Active Filter using A Current Source PWM Converter", PCC-Yokohama, 1993, pp.791-798

Tokuo OHNISHI and Haruyuki YAMAUCHI , "A Novel Control Strategy of Active Filter", IPEC-Tokyo'90, 1990,pp. 783-790

ภาคผนวก ก

ภาคผนวก ก

การหาฟังก์ชันโอนย้ายบนแกนนิ่ง $G(s)$ จากฟังก์ชันโอนย้ายบนแกนหมุน $A(s)$

ในการพิจารณาฟังก์ชันโอนย้ายของวงจรกรองเพื่อคำนวณหาองค์ประกอบสาร์มอ-
นิกของกระแสหนึ่ง เมื่อเราพิจารณาบนแกนหมุนจะได้ว่า

$$\begin{bmatrix} i_{sd}^* \\ i_{sq}^* \end{bmatrix} = A(s) \cdot \begin{bmatrix} i_{sd} \\ i_{sq} \end{bmatrix} \quad (\text{ก.1})$$

สมมุติให้ฟังก์ชันโอนย้าย $A(s) = M(s)/N(s)$ โดยที่ $M(s)$, $N(s)$ เป็นพหุนาม (polynomials)
อันดับที่ m และ n ตามลำดับ เราจะสามารถเปลี่ยนสมการ(ก.1) ได้เป็น

$$N(s) \cdot \begin{bmatrix} i_{sd}^* \\ i_{sq}^* \end{bmatrix} = M(s) \cdot \begin{bmatrix} i_{sd} \\ i_{sq} \end{bmatrix} \quad (\text{ก.2})$$

จากสมการ(2.4) เราสามารถหาความสัมพันธ์ระหว่างการหาอนุพันธ์บนแกนหมุนกับการหา
อนุพันธ์บนแกนนิ่งได้ดังต่อไปนี้คือ

$$S \begin{bmatrix} i_{sd} \\ i_{sq} \end{bmatrix} = S \left[\begin{bmatrix} \cos(\omega t) & -\sin(\omega t) \\ -\sin(\omega t) & \cos(\omega t) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{s\alpha} \\ i_{s\beta} \end{bmatrix} \right] \quad (\text{ก.3})$$

โดยที่

$$\begin{bmatrix} i_{s\alpha} \\ i_{s\beta} \end{bmatrix} = \sqrt{\frac{2}{3}} \begin{bmatrix} 1 & -\frac{1}{2} & -\frac{1}{2} \\ 0 & \frac{\sqrt{3}}{2} & -\frac{\sqrt{3}}{2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{su} \\ i_{sv} \\ i_{sw} \end{bmatrix}$$

จากสมการ(ก.3) จะได้ว่า

$$S \begin{bmatrix} i_{sd} \\ i_{sq} \end{bmatrix} = S \begin{bmatrix} i_{s\alpha} \cdot \cos(\omega t) + i_{s\beta} \cdot \sin(\omega t) \\ -i_{s\alpha} \cdot \sin(\omega t) + i_{s\beta} \cdot \cos(\omega t) \end{bmatrix}$$

$$\begin{aligned}
&= \begin{bmatrix} -i_{s\alpha} \cdot \omega \cdot \sin(\omega t) + \cos(\omega t) \cdot si_{s\alpha} + i_{s\beta} \cdot \omega \cdot \cos(\omega t) + \sin(\omega t) \cdot si_{s\beta} \\ -i_{s\alpha} \cdot \omega \cdot \cos(\omega t) - \sin(\omega t) \cdot si_{s\alpha} - i_{s\beta} \cdot \omega \cdot \sin(\omega t) + \cos(\omega t) \cdot si_{s\beta} \end{bmatrix} \\
&= \begin{bmatrix} \cos(\omega t) \cdot (si_{s\alpha} + i_{s\beta} \cdot \omega) + \sin(\omega t) \cdot (si_{s\beta} - i_{s\alpha} \cdot \omega) \\ -\sin(\omega t) \cdot (si_{s\alpha} + i_{s\beta} \cdot \omega) + \cos(\omega t) \cdot (si_{s\beta} - i_{s\alpha} \cdot \omega) \end{bmatrix} \\
&= \begin{bmatrix} \cos(\omega t) & -\sin(\omega t) \\ -\sin(\omega t) & \cos(\omega t) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s & \omega \\ -\omega & s \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{s\alpha} \\ i_{s\beta} \end{bmatrix} \tag{n.4}
\end{aligned}$$

ในทำนองเดียวกันเราสามารถคำนวณได้ว่า

$$S^n \begin{bmatrix} i_{sd} \\ i_{sq} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos(\omega t) & -\sin(\omega t) \\ -\sin(\omega t) & \cos(\omega t) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s & \omega \\ -\omega & s \end{bmatrix}^n \begin{bmatrix} i_{s\alpha} \\ i_{s\beta} \end{bmatrix} \tag{n.5}$$

ดังนั้นจากสมการ(n.2) เนื่องจากทั้ง $M(s)$ และ $N(s)$ เป็นพหุนาม เราจึงสามารถใช้ความสัมพันธ์(n.5) แทนในแต่ละพจน์ของ $M(s)$ และ $N(s)$ ได้ และเราจะสามารถเขียนใหม่ได้เป็น

$$\begin{aligned}
&\left[\begin{array}{cc} \cos(\omega t) & -\sin(\omega t) \\ -\sin(\omega t) & \cos(\omega t) \end{array} \right] \cdot N(\lambda) \Bigg|_{\lambda=\begin{bmatrix} s & \omega \\ -\omega & s \end{bmatrix}} \begin{bmatrix} i_{s\alpha}^* \\ i_{s\beta}^* \end{bmatrix} = \\
&\left[\begin{array}{cc} \cos(\omega t) & -\sin(\omega t) \\ -\sin(\omega t) & \cos(\omega t) \end{array} \right] \cdot M(\lambda) \Bigg|_{\lambda=\begin{bmatrix} s & \omega \\ -\omega & s \end{bmatrix}} \begin{bmatrix} i_{s\alpha} \\ i_{s\beta} \end{bmatrix} \tag{n.6}
\end{aligned}$$

เมื่อพิจารณาฟังก์ชันโอนข่ายในการหาระยะส่วนของอนิกบนแกนนิ่ง จะได้ว่า

$$N(\lambda) \Bigg|_{\lambda=\begin{bmatrix} s & \omega \\ -\omega & s \end{bmatrix}} \begin{bmatrix} i_{s\alpha}^* \\ i_{s\beta}^* \end{bmatrix} = M(\lambda) \Bigg|_{\lambda=\begin{bmatrix} s & \omega \\ -\omega & s \end{bmatrix}} \begin{bmatrix} i_{s\alpha} \\ i_{s\beta} \end{bmatrix} \tag{n.7}$$

ดังนั้นเราจะได้ฟังก์ชันโอนข่ายบนแกนนิ่งเป็น

$$\begin{bmatrix} i_{s\alpha}^* \\ i_{s\beta}^* \end{bmatrix} = \left[N(\lambda) \Bigg|_{\lambda=\begin{bmatrix} s & \omega \\ -\omega & s \end{bmatrix}} \right]^{-1} * \left[M(\lambda) \Bigg|_{\lambda=\begin{bmatrix} s & \omega \\ -\omega & s \end{bmatrix}} \right] \begin{bmatrix} i_{s\alpha} \\ i_{s\beta} \end{bmatrix} \tag{n.8}$$

เมื่อข่ายไปพิจารณาบนแกน positive, negative sequence โดยมีนิยามการแปลงแกนดังนี้คือ

$$\begin{bmatrix} i_{sp}^* \\ i_{sn}^* \end{bmatrix} = [C] \begin{bmatrix} i_{s\alpha}^* \\ i_{s\beta}^* \end{bmatrix}, \quad \begin{bmatrix} i_{sp} \\ i_{sn} \end{bmatrix} = [C] \begin{bmatrix} i_{s\alpha} \\ i_{s\beta} \end{bmatrix} \tag{n.9}$$

โดยที่

$$[C] = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{bmatrix} 1 & j \\ 1 & -j \end{bmatrix}$$

เราจะสามารถเขียนฟังก์ชันโอนข่ายตามสมการ(ก.8) บนแกน positive, negative sequence ได้เป็น

$$\begin{aligned}
 \begin{bmatrix} i_{sp}^* \\ i_{sn}^* \end{bmatrix} &= [C] \begin{bmatrix} N(\lambda) \\ M(\lambda) \end{bmatrix}_{\lambda=\begin{bmatrix} s & \omega \\ -\omega & s \end{bmatrix}}^{-1} [C]^{-1} [C] \begin{bmatrix} M(\lambda) \\ N(\lambda) \end{bmatrix}_{\lambda=\begin{bmatrix} s & \omega \\ -\omega & s \end{bmatrix}} [C]^{-1} \begin{bmatrix} i_{sp} \\ i_{sn} \end{bmatrix} \\
 &= \left\{ [C] \begin{bmatrix} N(\lambda) \\ M(\lambda) \end{bmatrix}_{\lambda=\begin{bmatrix} s & \omega \\ -\omega & s \end{bmatrix}} [C]^{-1} \right\}^{-1} \left\{ [C] \begin{bmatrix} M(\lambda) \\ N(\lambda) \end{bmatrix}_{\lambda=\begin{bmatrix} s & \omega \\ -\omega & s \end{bmatrix}} [C]^{-1} \right\} \begin{bmatrix} i_{sp} \\ i_{sn} \end{bmatrix} \\
 &= \left[N(P) \right]_{P=[C] \begin{bmatrix} s & \omega \\ -\omega & s \end{bmatrix} [C]^{-1}}^{-1} \left[M(P) \right]_{P=[C] \begin{bmatrix} s & \omega \\ -\omega & s \end{bmatrix} [C]^{-1}} \begin{bmatrix} i_{sp} \\ i_{sn} \end{bmatrix} \\
 &= \left[N(P) \right]_{P=\begin{bmatrix} s-j\omega & 0 \\ 0 & s+j\omega \end{bmatrix}}^{-1} \left[M(P) \right]_{P=\begin{bmatrix} s-j\omega & 0 \\ 0 & s+j\omega \end{bmatrix}} \begin{bmatrix} i_{sp} \\ i_{sn} \end{bmatrix} \\
 \begin{bmatrix} i_{sp}^* \\ i_{sn}^* \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} A(s-j\omega) & 0 \\ 0 & A(s+j\omega) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{sp} \\ i_{sn} \end{bmatrix} \tag{ก.10}
 \end{aligned}$$

สมการ(ก.10) ถึงแม้ว่าจะดูเหมือนมีลักษณะเป็นสมการอิสระ 2 สมการ แต่ในความเป็นจริงแล้วเมื่อให้ $s = jw$ จะเห็นได้ว่าสมการทั้งสองเป็นเพียงค่าสังยุค (conjugate) ของกันและกัน เราจึงเลือกใช้เพียงสมการเดียวที่เพียงพอ และเนื่องจากระบบแกนอ้างอิงที่เราใช้นั้นเป็นแบบ positive sequence เราจึงใช้ความสัมพันธ์ที่ว่า

$$\begin{aligned}
 [i_{s\alpha}^* + j i_{s\beta}^*] &= A(s-j\omega) [i_{s\alpha} + j i_{s\beta}] \\
 [i_{s\alpha}^* + j i_{s\beta}^*] &= Ga(s) [i_{s\alpha} + j i_{s\beta}] \tag{ก.11}
 \end{aligned}$$

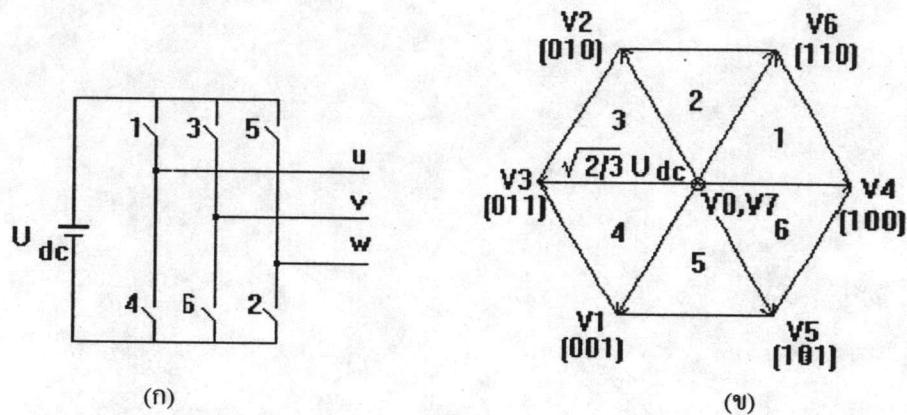
หรือกล่าวได้อีกนัยหนึ่งคือ $Ga(s)$ แสดงถึงความสัมพันธ์ระหว่างเวกเตอร์กระแสเหล่านี้ i_s และเวกเตอร์กระแสอาร์มอนิก \tilde{i}_s เมื่อมองเวกเตอร์เป็นจำนวนเชิงซ้อนนั้นเอง

ภาคผนวก ข

ภาคผนวก ข

อินเวอร์เตอร์แบบสามเหลี่ยมแก้เทอร์ของแรงดัน (โสภณ สมัยรัช, 2538)

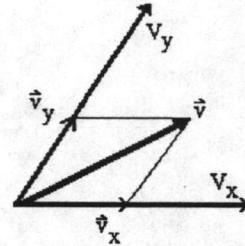
โครงสร้างอินเวอร์เตอร์ที่ใช้ในการควบคุมแบบปรับความกว้างพัลส์ (PWM) จะประกอบด้วยแหล่งจ่ายไฟฟ้ากระแสตรง U_{dc} และ สวิตช์กำลัง 6 ตัว ซึ่งสามารถสร้างเวกเตอร์แรงดันได้ 8 แบบ (V_0-V_7) ตามรูปที่ ข.1



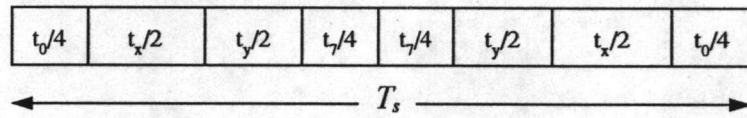
จากการที่แรงดันที่สามารถสร้างได้มีเพียง 8 แบบ เราจึงไม่สามารถที่จะสร้างเวกเตอร์แรงดันตามต้องการได้โดยตรง แต่จะใช้วิธีการสร้างเวกเตอร์แรงดันที่มีค่าเฉลี่ยเท่ากับแรงดันที่ต้องการแทน ดังนี้จะต้องทำการพิจารณาว่าเวกเตอร์แรงดันที่ต้องการสร้างไปตอกอยู่ในเซกเตอร์ใดใน 6 เซกเตอร์ตามที่แสดงในรูปที่ ข.1 เมื่อทราบว่าเวกเตอร์แรงดันที่ต้องการตอกอยู่ในเซกเตอร์ใดแล้วก็ จะทำการแตกเวกเตอร์แรงดันนั้นไปอยู่ในแนวของเวกเตอร์องค์ประกอบข้างเคียงของเซกเตอร์นั้นๆตามแสดงในรูปที่ ข.2 เช่นถ้าเวกเตอร์ที่ต้องการไปตอกอยู่ในเซกเตอร์ที่ 1 ก็จะทำการแตกเวกเตอร์แรงดันที่ต้องการไปอยู่ในแนวของเวกเตอร์ V_4 และ V_6 ดังนั้นในกรณีที่ไปเราจะแตกเวกเตอร์แรงดันที่ต้องการลงในแนวของเวกเตอร์ที่ใช้ในการสวิตช์ ได้แรงดันเป็น $\bar{v} = \bar{v}_x + \bar{v}_y$ โดยที่ \bar{v}_x เป็นเวกเตอร์องค์ประกอบในแนว V_x และ \bar{v}_y เป็นเวกเตอร์องค์ประกอบในแนว V_y

ถ้าเรากำหนดให้เวลาที่ใช้ในการสวิตช์หักหมดเท่ากับ T_s , t_x เท่ากับเวลาในการต่อวงจรของสวิตช์ตามเวกเตอร์ V_x และ t_y เท่ากับเวลาในการต่อวงจรของสวิตช์ตามเวกเตอร์ V_y ส่วนช่วงเวลาที่เหลือจะเป็นของเวกเตอร์ศูนย์ (V_0, V_7) แผนผังเวลาในการสวิตช์แสดงได้ในรูปที่ ข.3 ดังนั้นเราจะได้ค่าเฉลี่ยของเวกเตอร์แรงดัน \bar{v} ในช่วงเวลา T_s เป็น

$$\begin{aligned}
 \vec{v} \cdot T_s &= V_x \cdot t_x + V_y \cdot t_y + V_0 \cdot \frac{t_0}{2} + V_7 \cdot \frac{t_0}{2} \\
 T_s &= t_x + t_y + t_0 \\
 \therefore \vec{v} &= \left(\frac{t_x}{T_s} \right) \vec{V}_x + \left(\frac{t_y}{T_s} \right) \vec{V}_y
 \end{aligned} \tag{4.1}$$



รูปที่ ข.2 ส่วนประกอบของเวกเตอร์แรงดัน



รูปที่ ข.3 แผนผังเวลา Rupee แบบการสวิตช์

จากความสัมพันธ์ข้างต้น เราสามารถคำนวณเวลาในการสวิตช์ (t_x , t_y และ t_0) ได้ว่า

$$\begin{aligned}
 t_x &= \frac{|\vec{v}_x|}{V_x} \cdot T_s & , & \quad t_y = \frac{|\vec{v}_y|}{V_y} \cdot T_s \\
 t_0 &= T_s - t_x - t_y
 \end{aligned} \tag{4.2}$$

โดยที่ $T_s = 1$ คานเวลาที่ใช้ในการสวิตช์

t_x = เวลาในการต่อวงจรของสวิตช์ตามเวกเตอร์ V_x

t_y = เวลาในการต่อวงจรของสวิตช์ตามเวกเตอร์ V_y

t_0 = เวลาในการต่อวงจรของสวิตช์ตามเวกเตอร์ V_0 , V_7

ซึ่งจะทำให้ได้เวกเตอร์แรงดันที่มีค่าเฉลี่ยตามที่ต้องการเท่ากับ

$$\vec{v} = \left(\frac{t_x}{T_s} \right) \vec{V}_x + \left(\frac{t_y}{T_s} \right) \vec{V}_y = \vec{v}_x + \vec{v}_y \tag{4.3}$$

การซัดเซยค่าแรงดันในการสร้างสัญญาณ PWM กรณีระดับแรงดันบัสไฟตรงมีค่าเปลี่ยนแปลง

เวกเตอร์แรงดันของอินเวอร์เตอร์ V1~V6 ที่ใช้ในการสร้างสัญญาณ PWM นั้นจะมีขนาดขึ้นอยู่กับขนาดของแรงดันบัสไฟตรงซึ่งสามารถคำนวณได้เป็น

$$|V_{1-6}| = \sqrt{\frac{2}{3}} U_{dc} \quad (\text{ข.4})$$

ดังนั้นในกรณีที่ค่าแรงดันที่บัสไฟตรงมีค่าเปลี่ยนแปลงไป เราจึงจำเป็นที่จะต้องปรับเปลี่ยนค่าขนาดของเวกเตอร์แรงดัน V1~V6 ตามไปด้วยจึงเป็นการสะคูกและดีกว่าที่จะเขียนสมการ(ข.2) ใหม่เป็น

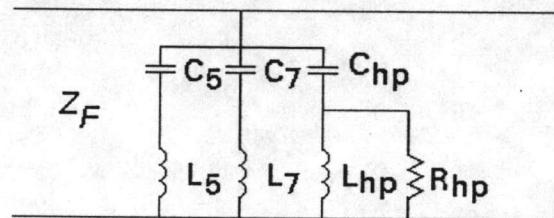
$$\begin{aligned} t_x &= \sqrt{\frac{3}{2}} \cdot \frac{|\bar{v}_x|}{U_{dc}} \cdot T_s & , & t_y = \sqrt{\frac{3}{2}} \cdot \frac{|\bar{v}_y|}{U_{dc}} \cdot T_s \\ t_0 &= T_s - t_x - t_y \end{aligned} \quad (\text{ข.5})$$

ภาคนวก ค

ภาคผนวก ก

การออกแบบวงจรกรองกำลังแบบพาสซีฟ

การนำเอาวงจรกรองกำลังแบบพาสซีฟมาใช้งานจำเป็นที่จะต้องคำนึงถึงลักษณะของโอลด์ที่ต่ออยู่ ในงานวิจัยนี้ได้พิจารณาโอลด์ที่มีลักษณะเป็นวงจรควบคุมเรียงกระแส 3 เฟส ซึ่งโอลด์ดังกล่าวจะมีชาร์มอนิกในลำดับเลขค่าลำดับที่ 5,7,11 เป็นต้น ดังนั้นวงจรกรองกำลังแบบพาสซีฟที่จะนำมาใช้งานจะประกอบไปด้วยวงจรกรองแบบช่องบาก (notch filter) สำหรับชาร์มอนิกในลำดับที่ 5, 7 และ วงจรกรองผ่านความถี่สูง ตามแสดงดังวงจรสมมุติหนึ่งเฟสในรูปที่ ก.1



รูปที่ ก.1 วงจรสมมุติหนึ่งเฟสของวงจรกรองกำลังแบบพาสซีฟ

วงจรกรองกำลังแบบพาสซีฟนอกจากจะทำหน้าที่ดักจับชาร์มอนิกแล้วยังทำหน้าที่สร้างกำลังงานรีแอกทีฟ (reactive power) ให้กับระบบไฟฟ้า ดังนั้นการออกแบบวงจรกรองกำลังแบบพาสซีฟจะคำนึงถึงค่ากำลังงานรีแอกทีฟด้วย ในงานวิจัยนี้ได้ออกแบบโดยคิดโอลด์วงจรควบคุมเรียงกระแส 3 เฟสขนาด 2 kW ซึ่งมีค่ากำลังงานรีแอกทีฟ 1.54 kVAR แรงดันขาเข้าระหว่างสาย 208 V ซึ่งเมื่อพิจารณาจากสมการกำลังงานรีแอกทีฟของตัวเก็บประจุจะได้ว่า

$$C_{\text{require}} = \frac{Q}{V^2 * \omega} = \frac{1.54 \times 10^3}{208^2 \times 2 \times \pi \times 50} \quad (\text{ก.1})$$

โดยที่ C_{require} แทนค่าตัวเก็บประจุที่จำเป็นในการชดเชยกำลังงานรีแอกทีฟคิดเป็นค่าต่อเฟส
 Q แทนค่ากำลังงานรีแอกทีฟที่โอลด์สร้าง
 V คือแรงดันระหว่างสาย

จากสมการ(ก.1)จะได้ว่า

$$C_{\text{require}} = 113 \mu F$$

ซึ่งเราจะทำการกระจายค่าตัวเก็บประจุนี้ไปตามวงจรกรองสาร์มอนิกอันดับ 5,7 และวงจรกรองผ่านความถี่สูง ก่อว่าคือ

$$C_5 + C_7 + C_{hp} = C_{\text{require}} = 113 \mu F \quad (\text{ค.2})$$

ในส่วนคุณสมบัติการกรองของวงจรนี้เราจะพิจารณาเริ่มต้นจากค่าอินพีเดนซ์ที่ความถี่สูงของวงจรกรองผ่านความถี่สูงในวงจรกรองกำลังพาสซีฟ โดยคิดจากการแบ่งการให้ผลของกระแสสาร์มอนิกที่แบ่งให้ระหว่างแหล่งจ่ายและวงจรกรองกำลังพาสซีฟ ในขณะที่วงจรกรองกำลังแยกที่ฟสร้างแรงดันเสื่อมความด้านท่าน 65 โอด์ม์ โดยจะออกแบบให้กระแสสาร์มอนิกที่แบ่งให้ไปยังแหล่งจ่ายมีค่าไม่เกิน 20 % ซึ่งจากความสัมพันธ์ที่ว่า

$$i_{sh} \cdot K = i_{fh} \cdot |Z_f| \quad (\text{ค.3})$$

และการประมาณว่าที่ความถี่สูงค่าอินพีเดนซ์ของวงจรกรองกำลังพาสซีฟจะมีค่าประมาณ R_{hp} ทำให้เราเขียนสมการ(ค.3)ได้ใหม่เป็น

$$i_{sh} \cdot K \approx i_{fh} \cdot R_{hp} \quad (\text{ค.4})$$

จากการแทนค่า $K = 65$ ทำให้เราสามารถคำนวณค่า R_{hp} ได้มีค่าเป็น 16.25 โอด์ม์ ซึ่งเมื่อคิดกลับไปอยู่ท่านด้านทุติยภูมิที่แรงดัน 208 โวลต์ จะได้ค่า R_{hp} เป็น

$$R_{hp} \approx 4.8 \Omega \quad (\text{ค.5})$$

ในส่วนการออกแบบวงจรกรองผ่านความถี่สูงจะอาศัยความสัมพันธ์ตามสมการ(ค.6)และ(ค.7)

$$\omega_o = \frac{1}{R_{hp} C_{hp}} \quad (\text{ค.6})$$

$$m = \frac{L_{hp}}{R_{hp}^2 C_{hp}} \quad (\text{ค.7})$$

โดย ω_o คือความถี่หักมุมของวงจรกรองผ่านความถี่สูง

m คือตัวประกอบการหน่วงของวงจรกรองผ่านความถี่สูง

การออกแบบเลือกใช้ $m = 0.7$, $\omega_o = 2 \cdot \pi \cdot 500 \text{ rad/s}$ ซึ่งจะเป็นค่าที่ทำให้ค่าอิมพีเดนซ์ของวงจรกรองผ่านความถี่สูงนี้มีค่าต่ำในช่วงความถี่สารมอนิกอันดับที่ 13 เมื่อแทนค่าลงในสมการ (ค.6) และ สมการ(ค.7) แล้วทำการแก้สมการหาค่าตัวแปรได้คือ

$$L_{hp} = 0.675 \text{ mH} , \quad C_{hp} = 75 \mu\text{F} \quad (\text{ค.6})$$

ในส่วนวงจรกรองแบบช่องบาก เราต้องเลือกค่าตัวหน่วยน้ำและตัวเก็บประจุให้เกิดเรโซแนนซ์ที่ความถี่สารมอนิกอันดับที่ 5 และ 7 ตามลำดับ ดังนั้นเราจะได้ว่า

$$L_5 * C_5 = 1/\omega_5 , \quad \omega_5 = 2*\pi*50*5$$

$$L_7 * C_7 = 1/\omega_7 , \quad \omega_7 = 2*\pi*50*7 \quad (\text{ค.7})$$

เพื่อความง่ายเราจะเลือกให้ค่า L_5 , L_7 มีความสัมพันธ์ดังนี้คือ

$$L_5 \approx L_7 \quad (\text{ค.8})$$

อาศัยสมการ(ค.2),(ค.7) และสมการ (ค.8) เราสามารถแก้สมการหาค่าตัวแปรได้ดังนี้

$$L_5 = 16.211 \text{ mH} , \quad C_5 = 25 \mu\text{F}$$

$$L_7 = 16.906 \text{ mH} , \quad C_7 = 13 \mu\text{F}$$

$$L_{hp} = 0.675 \text{ mH} , \quad C_{hp} = 75 \mu\text{F}$$

$$R_{hp} = 4.8 \Omega$$

เมื่อนำค่าที่ได้จากการออกแบบมาสร้างเป็นวงจรกรองกำลังพาสซีฟจริง และนำวงจรกรองกำลังพาสซีฟที่ได้สร้างขึ้นไปทดสอบกับโหลดคงที่ความถี่เรียงกระแส 3 เฟส ทำการวัดค่าแรงดันที่ตอกคร่อมวงจรกรองกำลังพาสซีฟ และวัดค่ากระแสที่ไหลลงไปปั้งวงจรกรองกำลังพาสซีฟ จากนั้นทำการคำนวณกลับเพื่อหาขนาดของอิมพีเดนซ์ของวงจรกรองกำลังพาสซีฟ ซึ่งได้ค่าตามที่แสดงดังในตารางที่ ค.1

ตารางที่ ค.1 การคำนวณหาค่าอิมพีเดนซ์ของวงจรกรองกำลังพาสซีฟ

ความถี่ ชาร์มนิ古 อันดับที่	แรงดันคร่อมวงจร กรองกำลังพาสซีฟ [V]	กระแสที่ไหลเข้า วงจรกรองกำลัง พาสซีฟ [A]	อิมพีเดนซ์ของวงจร กรองกำลังพาสซีฟ [Ω] (ด้านแรงดัน 208 V)	อิมพีเดนซ์ของวงจร กรองกำลังพาสซีฟ [Ω] (ด้านแรงดัน 380 V)
1	118	4.14	28.5	95.13
5	0.956	0.1268	7.54	25.16
7	0.868	0.0782	11.1	37.05
11	0.57	0.21	2.71	9.06
13	0.218	0.0846	2.58	8.6
17	0.256	0.0978	2.617	8.74

ภาคผนวก ๙

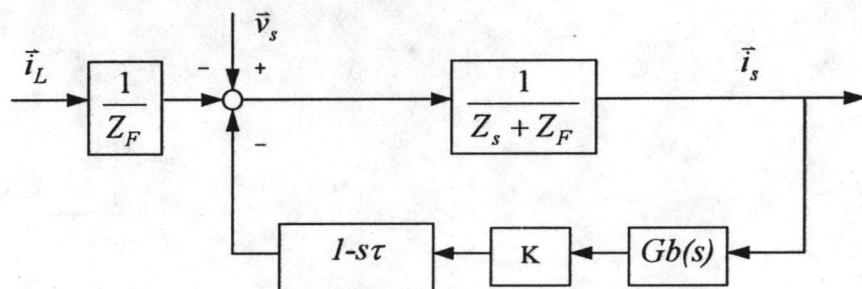
ภาคผนวก ง

การวิเคราะห์เสถียรภาพระบบเมื่อร่วมผลของการประวิงเวลา

จากระบบตามแสดงในรูปที่ 2.10 เราทำการเพิ่มส่วนของการประวิงเวลาอันเนื่องมาจากการคำนวณในไมโครคอนโทรลเลอร์เข้าไปในระบบ โดยในส่วนของการประวิงเวลา ($e^{-s\tau}$) เราสามารถประมาณได้โดยอนุกรมเทย์เลอร์ได้คือ

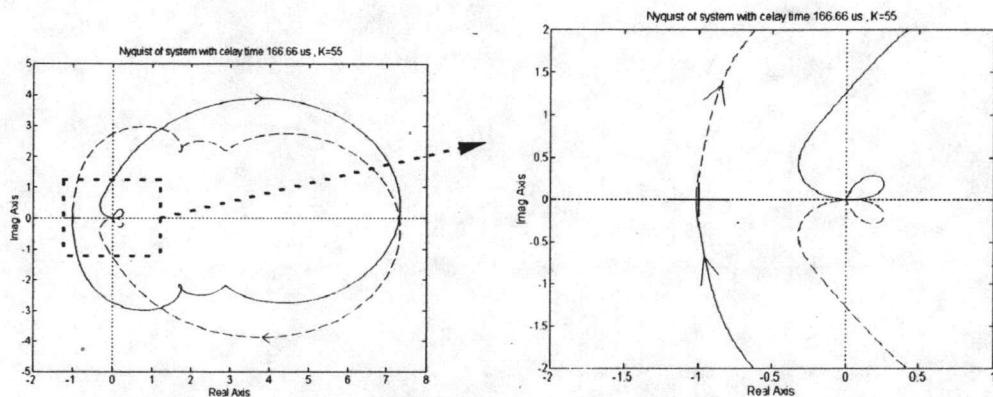
$$e^{-s\tau} \approx 1 - s\tau \quad (4.1)$$

โดย τ คือ เวลาการประวิง
ซึ่งจะทำให้เราสามารถเขียนเขียนระบบใหม่ได้เป็นดังรูปที่ ง.1



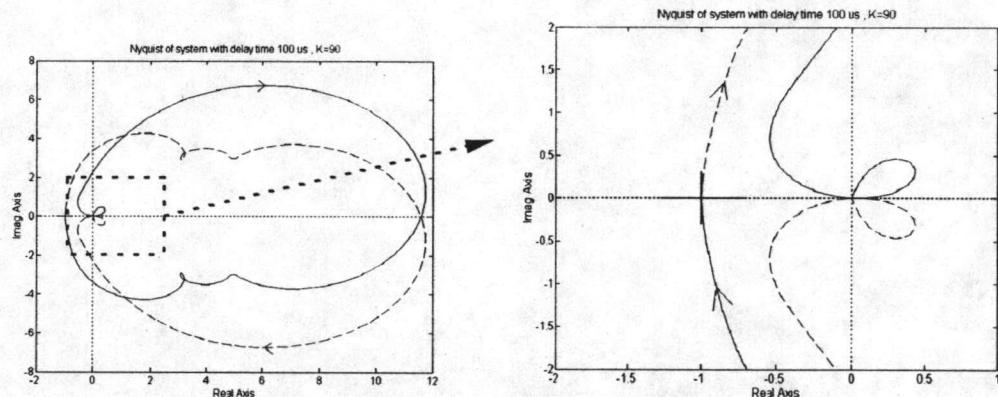
รูปที่ ง.1 บล็อกไซโอดากรรมของระบบเมื่อร่วมผลของการประวิงเวลา

จากระบบตามรูปที่ ง.1 เมื่อทำการวิเคราะห์ระบบที่มีการประวิงเวลา $166.66 \mu s$ โดยแทนค่า τ ในสมการ(4.1) เป็น $166.66 \mu s$ จากนั้นนำไปวิเคราะห์ด้วยแผนภูมิในคิวสต์ ได้ผลตามรูปที่ ง.2 ซึ่งจะเห็นได้ว่าระบบที่มีการประวิงเวลา $166.66 \mu s$ จะเริ่มเกิดความไม่เสถียรที่ค่า K ประมาณ 55



รูปที่ ง.2 แผนภูมิในคิวสต์ของระบบที่มีการประวิงเวลา $166.66 \mu s$, $K=55$

จากนั้นได้ทำการวิเคราะห์ระบบที่มีการประวิงเวลา $100 \mu\text{s}$ ซึ่งจะได้ผลตามรูปที่ 4.3 จากแผนภูมิในคิวส์ต์จะเห็นได้ว่าระบบที่มีการประวิงเวลา $166.66 \mu\text{s}$ จะเริ่มเกิดความไม่เสถียรที่ค่า K ประมาณ 90



รูปที่ 4.3 แผนภูมิในคิวส์ต์ของระบบที่มีการประวิงเวลา $100 \mu\text{s}$, $K=90$

ภาคผนวก จ

ภาคผนวก จ

ซอฟต์แวร์สำหรับไมโครคอนโทรลเลอร์

ซอฟต์แวร์โนมูล Harmonic

```

;*****
; Program for Harmonic suppression
;*****
.EXPORT _POWER_RESET_PC,_POWER_RESET_SP
.EXPORT _MANUAL_RESET_PC,_MANUAL_RESET_SP
.EXPORT _IMIA3,MAIN
.IMPORT VAL2HEX,SHOW_R10,SINCOS,INITPWM,AD_IN
.IMPORT PWM_GEN,PI_CON,READ_VDC
.IMPORT IUV2DQ,FILTER
.INCLUDE "MACRO.H" ;(MUL,DIV)
.SECTION MAIN,CODE,ALIGN=4

_POWER_RESET_PC:
_MANUAL_RESET_PC:

MAIN:
    BSR INITPWM ;INITIAL TIMER
    NOP

LOOP:
    BRA LOOP
    NOP
    .ALIGN 4
;*****
; INTERRUPT SERVICE
; WHEN TCNT3 = GRA3 THEN INTERRUP
;*****
_IMIA3:
    STS.L PR,@-SP
    MOV TSR_3,R1 ;RESET INTERRUPT
    MOV.B @R1,R10
    MOV #0,R10
    MOV.B R10,@R1
    BSR READ_IUV ;READ CURRENT VALUE
    NOP
    MOV Q,R0
    MOV @R0,R0
    MOV IU,R1
    MOV @R1,R1
    MOV IV,R2
    MOV @R2,R2
    BSR IUV2DQ ;CONVERT TO DQ AXIS
    NOP
    MOV ID,R0
    MOV R1,@R0
    MOV IQ,R0
    MOV R2,@R0
    MOV IDIN,R0 ;KEEP ID TO INPUT FILTER
    MOV.W R1,@R0
    MOV IQIN,R0
    MOV.W R2,@R0 ;KEEP IQ TO INPUT FILTER
    MOV IDIN,R1
    MOV AB,R2
    BSR FILTER ;LOWPASS FILTER Id

```

```

NOP
MOV ID_F,R0
MOV R1,@R0
MOV IQIN,R1
MOV AB,R2
BSR FILTER ;LOWPASS FILTER Iq
NOP
MOV IQ_F,R0
MOV R1,@R0
LABEL1:BSR H_FILTER ;CALCULATE HIGHPASS FILTER
NOP
MOV ID_H,R0 ;CALCULATE OF COMMAND VOLTAGE
MOV @R0,R1 ;Vc OF d-AXIS
MOV IQ_H,R0 ;Vc OF q-AXIS
MOV @R0,R2
MOV K_HAR,R3
MOV K,R4
MOV @R4,R4
DIVS R4,R3 ;R3 = 1/K_HAR
MOV R3,R4 ;R3,R4 = 1/Kharmonic
DIVS R3,R1
MOV VC_DH,R0 ;R1 = Vc-d-AXIS(HARMONIC)
MOV R1,@R0
DIVS R4,R2
MOV VC_QH,R0
MOV R2,@R0 ;R2 = Vc-q-AXIS(HARMONIC)
;***** COMPENSATE DC VOLTAGE *****
DC_COM:
    MOV R_GAIN,R0
    MOV @R0,R1
    MOV ID_F,R0
    MOV @R0,R2 ;R2 := ID_F
    MULS R1,R2 ;R2 := ID_F * R
    MOV IQ_F,R0
    STS MACL,R2
    MOV I_S,R9
    DIVS R9,R2
    MOV @R0,R3 ;R3 := IQ_F
    MULS R1,R3 ;R3 := IQ_F * R
    MOV VC_DR,R0
    STS MACL,R3
    MOV I_S,R9
    DIVS R9,R3
    MOV R2,@R0 ;STORE VC_D RESISTIVE
    MOV VC_QR,R0
    MOV R3,@R0 ;STORE VC_Q RESISTIVE
;***** COMPENSATE VOLTAGE *****
LC_COM: MOV X_F,R0
    MOV @R0,R1 ;R1 := X
    MOV #5,R10
    MULS R10,R1
    MOV ID_F,R0
    STS MACL,R1
    MOV @R0,R2 ;R2 := ID_F
    DIVS64 R2
    SHAR R2
    SHAR R2
    MOV IQ_F,R0
    MOV @R0,R3 ;R3 := IQ_F
    NEG R3,R4 ;R4 := -IQ_F
    DIVS64 R4
    SHAR R4
    SHAR R4
    MULS R4,R1
    MOV VC_DX,R0 ;R3 := VC_DX := - X.IQ_F
    STS MACL,R3
    DIVS16 R3
    MOV R3,@R0 ;COMPENSATE VOLTAGE
    MULS R2,R1 ;R4 := VC_QX := X.ID_F

```

```

    MOV  VC_QX,R0
    STS  MACL,R4
    DIVS16 R4
    MOV  R4,@R0          ;COMPENSATE VOLTAGE
;***** SUMMING ALL VOLTAGE *****
    MOV  VC_DX,R3
    MOV  VC_DH,R0
    MOV  VC_DR,R4
    MOV  VC_D,R5
    MOV  @R0,R1          ;R1 := VC_DH
    MOV  @R4,R2          ;R2 := VC_DR
    MOV  @R3,R3          ;R3 := VC_DX
    ADD  R1,R2          ;R2 := VC_DH + VC_DR + VC_DX
    ADD  R3,R2          ;KEEP VC_D
    MOV  R2,@R5          ;KEEP VC_D
    MOV  VC_QX,R3
    MOV  VC_QH,R0
    MOV  VC_QR,R4
    MOV  VC_Q,R5
    MOV  @R0,R1          ;R1 := VC_QH
    MOV  @R4,R2          ;R2 := VC_QR
    MOV  @R3,R3          ;R3 := VC_QX
    ADD  R1,R2          ;R2 := VC_QH + VC_QR + VC_QX
    ADD  R3,R2          ;KEEP VC_Q
    MOV  R2,@R5          ;KEEP VC_Q
OKC:   MOV  Q,R0
        MOV  @R0,R0
        MOV  VC_D,R1
        MOV  @R1,R1
        MOV  VC_Q,R2
        MOV  @R2,R2
        MOV  V_DC,R3
        MOV  @R3,R3
        BSR  PWM_GEN          ;GENERATE PWM SIGNAL
        NOP
        LDS.L @SP+,PR
        RTE
        NOP
;*****
; READ CURRENT PHASE U , V
; FULL SCALE 6 AMP.
; 1 AMP. = 85 dec. = 55 hex.
; OUTPUT = (ANALOG - OFFSET) * GAIN
;*****
READ_IUV:
    STS.L PR,@-SP
    MOV  #7,R10           ;ANALOG READ Iu
    BSR  AD_IN2
    NOP
    ;----- Do read data from CPU2 during wait -----
    ; Port 1 : R_GAIN;      Port 2 : Sign * X_F
    ;-----
    BSR  INC_Q
    NOP
    MOV  IN1ADR,R0        ;Read R_GAIN
RR_G:  MOV.W @R0,R1
        MOV.W @R0,R2
        CMP/EQ R1,R2
        BF   RR_G          ;Loop read R_GAIN
        MOV  R_GAIN,R0
        MOV  R1,@R0
        MOV  IN2ADR,R0        ;Read S.X_F
R_XF:  MOV.W @R0,R1
        MOV.W @R0,R2
        CMP/EQ R1,R2
        BF   R_XF          ;Loop read S.X_F
        MOV  X_F,R0
        MOV  R1,@R0
    ;---- End Do other thing during wait (1) ---

```

```

BSR    AD_IN3
NOP
MOV    MASK_AD,R11
AND    R11,R10
MOV    IU_OFF,R1
SUB    R1,R10
MOV    IU_GAIN,R1
MULS   R1,R10
MOV    IU,R0
STS    MACL,R10
MOV    R10,@R0           ;KEEP Iu
MOV    #6,R10            ;ANALOG READ Iv
BSR    AD_IN2
NOP
;----- Do read data during wait -----
;      READ DC VOLTAGE
;-----
;BSR    FVC
;NOP
BSR    READ_VDC
NOP
MOV    V_DC,R0
MOV    R1,@R0
;--- End Do other thing during wait (2) ---
BSR    AD_IN3
NOP
MOV    MASK_AD,R11
AND    R11,R10
MOV    IV_OFF,R1
SUB    R1,R10
MOV    IV_GAIN,R1
MULS   R1,R10
MOV    IV,R0
STS    MACL,R10
MOV    R10,@R0           ;KEEP Iv
LDS.L  @SP+,PR
RTS
NOP
;*****
; CALCULATE HIGH PASS FILTER
;*****
H_FILTER:
STS.L  PR,@-SP
MOV    ID_F,R0
MOV    @R0,R1           ;R1 = ID OF FUNDAMENTAL
MOV    IQ_F,R0
MOV    @R0,R2           ;R2 = IQ OF FUNDAMENTAL
MOV    ID,R0
MOV    @R0,R3           ;R3 = ID
MOV    #64,R5
MULS   R5,R3           ;CONVERT FROM 10 TO 16 BITS
MOV    IQ,R0
MOV    @R0,R4           ;R4 = IQ
STS    MACL,R3
MULS   R5,R4           ;CONVERT FROM 10 TO 16 BITS
SUB    R1,R3           ;R3 = Id-Idf = ID OF HARMONIC
STS    MACL,R4
SUB    R2,R4           ;R4 = Iq-Iqf = IQ OF HARMONIC
MOV    ID_H,R0
MOV    R3,@R0           ;KEEP ID,IQ HARMONIC
MOV    IQ_H,R0
MOV    R4,@R0
LDS.L  @SP+,PR
RTS
NOP
.ALIGN 4
TSR_3:   .DATA.L   H'FFFFF25
IOADR:   .DATA.L   H'93FF000  ;BOARD I/O ADDRESS
OUT1ADR.: .DATA.L   H'A3FF800  ;EXPANSION OUTPUT PORT 1

```

```

OUT2ADR: .DATA.L    H'A3FF804    ;EXPANSION OUTPUT PORT 2
IN1ADR:   .DATA.L    H'A3FF810    ;EXPANSION INPUT PORT 1
IN2ADR:   .DATA.L    H'A3FF814    ;EXPANSION INPUT PORT 2
SET_VDC:   .DATA.L    2000        ;(200 * 10)= 1680 VOLT
MIN_VDC:   .DATA.L    500         ;MINIMUM DC VOLTAGE
G_VDC:     .DATA.L    701         ;140.2*5
VDC_OFF:   .DATA.L    49          ;
I_S:       .DATA.L    85*64/2    ;CURRENT SCALE FOR LOOP DC
K_HAR:     .DATA.L    -(85*64/2/10) ;
K:         .DATA.L    _K          ;
R_GAIN:    .DATA.L    _R_GAIN     ;GAIN OF RESISTIVE
V_DC:      .DATA.L    _V_DC        ;
V_DCIN:    .DATA.L    _V_DCIN     ;
_V_DCIN:   .DATA.W    0,0,0,0,0,0 ;
_V_DC:     .DATA.L    0           ;
_R_GAIN:   .DATA.L    0           ;
_K:        .DATA.L    65          ;
;*****
; INCREASING OF Q ANGLE
;*****
INC_Q: MOV Q,R1
        MOV @R1,R0
        ADD #1,R0
        MOV MAX_Q,R10
        CMP/EQ R10,R0
        BF IGNOR
        MOV #0,R0
IGNOR: MOV R0,@R1           ;KEEP Q
        RTS
        NOP
;*****
; Analog input reading
;*****
AD_IN2:
        MOV R10,R0
        AND #H'7,R0
        MOV R0,R11
        AND #H'3,R0
        SHLL R0
        MOV R0,R12
        MOV R11,R0
        OR #H'20,R0
        MOV ADCSR,R13
        MOV.B R0,@R13
        MOV TMP,R0
        MOV R12,@R0
        RTS
        NOP
AD_IN3:MOV ADCSR,R13
        MOV TMP,R0
        MOV @R0,R12
SADINLP0:
        MOV.B @R13,R0
        TST #H'80,R0
        BT SADINLP0
        MOV ADDR,R0
        MOV.W @R0,R12),R10
        SHLR2 R10
        SHLR2 R10
        SHLR2 R10
        RTS
        NOP
;***** VARIABLE AREA *****
.ALIGN 4
ADCSR:   .DATA.L    H'5FFFEE8
ADDR:    .DATA.L    H'5FFFEE0
ADDRA:   .DATA.L    H'5FFFEE2
ADDRB:   .DATA.L    H'5FFFEE4
ADDRC:   .DATA.L    H'5FFFEE4

```

```

ADDRD: .DATA.L H'5FFFEE6
IV_OFF: .DATA.L 512-3
IV_GAIN: .DATA.L 1
IU_OFF: .DATA.L 512-3
IU_GAIN: .DATA.L 1
KP: .DATA.L 1
KI: .DATA.L 2385 ; KI/16 := 1/(dT/Ti) := Fs * Ti := 6k * 0.1
X_F: .DATA.L _X
Q: .DATA.L _Q
IU: .DATA.L _IU
IV: .DATA.L _IV
ID: .DATA.L _ID
IQ: .DATA.L _IQ
ID_F: .DATA.L _ID_F
ID_H: .DATA.L _ID_H
IQ_F: .DATA.L _IQ_F
IQ_H: .DATA.L _IQ_H
VC_D: .DATA.L _VC_D
VC_Q: .DATA.L _VC_Q
VC_DH: .DATA.L _VC_DH
VC_QH: .DATA.L _VC_QH
VC_DR: .DATA.L _VC_DR
VC_QR: .DATA.L _VC_QR
VC_DX: .DATA.L _VC_DX
VC_QX: .DATA.L _VC_QX
IDIN: .DATA.L _IDIN
IQIN: .DATA.L _IQIN
AB: .DATA.L _AB
OUT: .DATA.L _OUT
TMP: .DATA.L _TMP
MAX_Q: .DATA.L 200
_X: .DATA.L 0
_Q: .DATA.L 0
_IU: .DATA.L 0
_IV: .DATA.L 0
_ID: .DATA.L 0
_IQ: .DATA.L 0
_ID_F: .DATA.L 0
_ID_H: .DATA.L 0
_IQ_F: .DATA.L 0
_IQ_H: .DATA.L 0
_VC_D: .DATA.L 0
_VC_Q: .DATA.L 0
_VC_DH: .DATA.L 0
_VC_QH: .DATA.L 0
_VC_DR: .DATA.L 0
_VC_QR: .DATA.L 0
_VC_DX: .DATA.L 0
_VC_QX: .DATA.L 0
_OUT: .DATA.L 0
_TMP: .DATA.L 0
_IDIN: .DATA.W 0,0 ; Idi(k),Idi(k-1)
.DATA.L 0,0 ; Ido(k-1),Ido(k)
_IQIN: .DATA.W 0,0 ; Iqi(k),Iqi(k-1)
.DATA.L 0,0 ; Iqo(k-1),Iqo(k)
_AB: .DATA.W 32,32 ; b(0),b(1),127,128
;***** CONSTANT AREA *****
MASK_AD:.DATA.L H'3FF
MASK_12:.DATA.L H'0FFF
MASK_11:.DATA.L H'07FF
;***** wark area *****
.SECTION STACK,STACK,ALIGN=4
.RES.L 50
_POWER_RESET_SP:
_MANUAL_RESET_SP:
PROG_END:
.END

```

ซอฟต์แวร์โ้มคุณภาพ Voltage

```

;*****
; Program for Voltage compensate
;*****
.EXPORT      _POWER_RESET_PC,_POWER_RESET_SP
.EXPORT      _MANUAL_RESET_PC,_MANUAL_RESET_SP,_IMIA3
.IMPORT      SINCOS,INITPWM,AD_IN
.IMPORT      PWM_GEN,PI_CON,CLR_PWM,VUV2DQ,FILTER,IUV2DQ
.IMPORT      READ_IUV,SQRT_R10,READ_VD
.SECTION MAIN,CODE,ALIGN=4

_POWER_RESET_PC:
_MANUAL_RESET_PC:
MAIN:
    BSR      INITPWM           ;INITIAL TIMER
    NOP
LOOP:
    BRA     LOOP
    NOP
    .ALIGN 4
;*****
; INTERRUP SERVICE
;*****
_IMIA3:
    STS.L   PR,@-SP
    MOV     TSR_3,R1           ;RESET INTERRUPT
    MOV.B  @R1,R10
    MOV     #0,R10
    MOV.B  R10,@R1
    BSR    INC_Q               ;READ Q
    NOP
    BSR    READ_VUV           ;READ LINE VOLTAGE VALUE
    NOP
    BSR    READ_IUV            ;READ CURRENT Iu,Iv
    NOP
    MOV     IU,R0
    MOV     R1,@R0
    MOV     IV,R0
    MOV     R2,@R0
    MOV     QQ,R0
    MOV     @R0,R0
    MOV     VUV,R1
    MOV     @R1,R1
    MOV     VVW,R2
    MOV     @R2,R2
    BSR    VUV2DQ              ;CONVERT VOLTAGE TO DQ AXIS
    NOP
    MOV     VD,R0
    MOV     R1,@R0
    MOV     VQ,R0
    MOV     R2,@R0
    MOV     VDIN,R0             ;KEEP VD TO INPUT FILTER
    MOV.W  R1,@R0
    MOV     VQIN,R0
    MOV.W  R2,@R0              ;KEEP VQ TO INPUT FILTER
    MOV     VDIN,R1
    MOV     AB,R2
    BSR    FILTER               ;LOWPASS FILTER Vd
    NOP
    MOV     VD_F,R0             ;Vs * 64
    MOV     R1,@R0
    MOV     VQIN,R1
    MOV     AB,R2
    BSR    FILTER               ;LOWPASS FILTER Vq
    NOP
    MOV     VQ_F,R0             ;Vs * 64

```

```

MOV R1,@R0
MOV QQ,R0
MOV @R0,R0
MOV IU,R1
MOV @R1,R1
MOV IV,R2
MOV @R2,R2
BSR IUV2DQ ;CONVERT IU,IV TO DQ AXIS
NOP
MOV ID,R0
MOV R1,@R0
MOV IQ,R0
MOV R2,@R0
MOV IDIN,R0 ;KEEP ID TO INPUT FILTER
MOV.W R1,@R0
MOV IQIN,R0
MOV.W R2,@R0 ;KEEP IQ TO INPUT FILTER
MOV IDIN,R1
MOV AB,R2
BSR FILTER ;LOWPASS FILTER Id
NOP
SHAR R1
SHAR R1
MOV ID_FX,R0
MOV R1,@R0
DIVS64 R1 ;DIV TO SCALE
MOV ID_F,R0
MOV R1,@R0
MOV IQIN,R1
MOV AB,R2
BSR FILTER ;LOWPASS FILTER Iq
NOP
SHAR R1
SHAR R1
MOV IQ_FX,R0
MOV R1,@R0
DIVS64 R1 ;DIV TO SCALE
MOV IQ_F,R0
MOV R1,@R0
;***** COMPENSATE DC VOLTAGE *****
DC_COM:BSR READ_VDC ;R6 := V_DC
NOP
MOV V_DC,R0
MOV R1,@R0
MOV SET_VDC,R6 ;R6 := SET VOLTAGE
SUB R6,R1 ;R1 := PV - SV = ERR VOLTAGE
MOV KP,R2 ;KP = 1
MOV KI,R3 ;KI = 1413
BSR PI_CON ;COMPENSATE DC VOLTAGE
NOP ;R1 := RESISTIVE GAIN
MOV R_GAIN,R0
MOV R1,@R0
MOV ID_F,R0
MOV @R0,R2 ;R2 := ID_F
MULS R1,R2 ;R2 := ID_F * R
MOV IQ_F,R0
STS MACL,R2
MOV I_S,R9
DIVS R9,R2
MOV @R0,R3 ;R3 := IQ_F
MULS R1,R3 ;R3 := IQ_F * R
MOV VC_DR,R0
STS MACL,R3
MOV I_S,R9
DIVS R9,R3
MOV R2,@R0 ;STORE VC_D RESISTIVE
MOV VC_QR,R0
MOV R3,@R0 ;STORE VC_Q RESISTIVE
MOV VD_F,R0 ;FIND VOLTAGE SIZE IF VS < 340 THEN EXIT

```

```

MOV  @R0,R1
MULS R1,R1           ;R3 := Vd^2
MOV  VQ_F,R0
MOV  @R0,R2
STS  MACL,R3
MULS R2,R2           ;R4 := Vq^2
MOV  VS,R0
STS  MACL,R4
ADD  R4,R3
MOV  R3,@R0           ;KEEP VS := Vd^2 + Vq^2
MOV  MIN_VS,R1         ;CHECK Vs > 335
CMP/GTR1,R3
BT   CHK_N
MOV  #0,R10
MOV  X,R0
MOV  R10,@R0
BRA  FF_X
NOP
CHK_N: MOV  MAX_VS,R1      ;CHECK Vs < 380
CMP/GTR1,R3
BF   F_X
MOV  #0,R10
MOV  X,R0
MOV  R10,@R0
BRA  FF_X
NOP
.ALIGN 4
TSR_3: .DATA.L H'5FFFF25 ;RESET INTERRUPT
VD:   .DATA.L _VD
VQ:   .DATA.L _VQ
QQ:   .DATA.L _Q
VDIN: .DATA.L _VDIN
VQIN: .DATA.L _VQIN
IU:   .DATA.L _IU
IV:   .DATA.L _IV
ID:   .DATA.L _ID
IQ:   .DATA.L _IQ
IDIN: .DATA.L _IDIN
IQIN: .DATA.L _IQIN
KP:   .DATA.L 1
KI:   .DATA.L 1431        ;KI/16 := 1/(dT/Ti) := Fs * Ti := 10k * Ti/16
SET_VDC: .DATA.L 2000      ;(200 * 10)= 1680 VOLT
I_S:   .DATA.L 85*64/4/(64*2) ;CURRENT SCALE FOR LOOP DC
MIN_VS: .DATA.L 335*335*64*64 ; 335 Volts
MAX_VS: .DATA.L 380*380*64*64 ; 380 Volts
MIN_VDC: .DATA.L 500        ;MINIMUM DC VOLTAGE
*****;
; READ VOLTAGE PHASE U , V FROM ANALOG INPUT
; SCALING 380 Volts to 380 unit by gain 87/256
*****;
READ_UVU:
    STS.L PR,@-SP          ;READ VOLTAGE U-V
    MOV  IN1ADR,R0
    MOV.W @R0,R6
    SHLL2 R6
    SHLL2 R6
    EXTS.W R6,R6
    DIVS16 R6               ;ANALOG VALUE IS 12 BITS
    MOV  #87,R0
    MULS R0,R6
    STS  MACL,R6
    DIVS16 R6
    DIVS16 R6
    MOV  VUV,R0
    MOV  R6,@R0
    MOV  IN2ADR,R0
    MOV.W @R0,R6
    SHLL2 R6
    SHLL2 R6

```

```

EXTS.W R6,R6
DIVS16 R6
MOV #87,R0
MULS R0,R6
STS MACL,R6
DIVS16 R6
DIVS16 R6
NEG R6,R6
MOV VVW,R0
MOV R6,@R0
LDS.L @SP+,PR
RTS
NOP
.ALIGN 4
VS: .DATA.L _VS
VUV: .DATA.L _VUV
VVW: .DATA.L _VVW
IN1ADR:.DATA.L H'A3FF810 ;EXPANSION INPUT PORT 1
IN2ADR:.DATA.L H'A3FF814 ;EXPANSION INPUT PORT 2
MASK: .DATA.W H'0FFF
=====
; CALCULATE Vs-Vcr
=====
F_X: MOV VD_F1,R6
      MOV @R6,R1
      MOV VQ_F1,R7
      MOV @R7,R2
      MOV VC_DR,R0
      MOV @R0,R3
      MOV VC_QR,R0
      MOV @R0,R4
      MOV #51,R5 ;51/16
      MULS R5,R3
      STS MACL,R3
      MULS R5,R4
      STS MACL,R4
      DIVS16 R3
      DIVS16 R4
      ADD R3,R1 ;Vs-Vcdr
      ADD R4,R2 ;Vsq-Vcqr
      MOV R1,@R6
      MOV R2,@R7
-----
; - FIND CUR := Id^2 + Iq^2
-----
F_CUR: MOV ID_F,R0
        MOV @R0,R1
        MULS R1,R1 ;R3 := Id^2
        MOV IQ_F,R0
        MOV @R0,R2
        STS MACL,R3
        MULS R2,R2 ;R4 := Iq^2
        MOV CUR,R0
        STS MACL,R4
        ADD R4,R3
        MOV R3,@R0 ;KEEP CUR := Id^2 + Iq^2
        MOV MIN_CUR,R10
        CMP/GTR R10,R3
        BT F_V1 ;CURRENT > MIN_CURRENT( 1A )
        MOV #0,R10
        MOV X,R0
        MOV R10,@R0
        BRA FF_X
        NOP
.ALIGN 4
OUT1ADD: .DATA.L H'A3FF800
MIN_CUR: .DATA.L 113 ;0.5 AMP. (0.5*85*64/4/64)^2 = 113
AB: .DATA.L _AB
VD_F: .DATA.L _VD_F

```

```

VQ_F:           .DATA.L      _VQ_F
; -----
; - FIND V1 := VdId + VqIq
; -----
F_V1:  MOV   ID_F,R0
       MOV   @R0,R1          ;R1 := Id
       MOV   VD_F1,R0
       MOV   @R0,R2          ;R2 := Vd
       MULS  R1,R2
       MOV   IQ_F,R0
       STS   MACL,R5          ;R5 := VdId
       MOV   @R0,R3          ;R3 := Iq
       MOV   VQ_F1,R0
       MOV   @R0,R4          ;R4 := Vq
       MULS  R3,R4
       MOV   V1,R0          ;READ ADDRESS V1
       STS   MACL,R6          ;R6 := VqIq
; -----
; - FIND V2 := abs(VqId - VdIq)
; -----
       MULS  R1,R4          ;VqId
       ADD   R5,R6
       STS   MACL,R1          ;R1 := VqId
       MULS  R2,R3          ;VdIq
       MOV   R6,@R0          ;KEEP V1 := VdId + VqIq
       STS   MACL,R2
       SUB   R2,R1          ;R2 := VdIq
       MOV   #1,R2          ;R1 := VqId - VdIq
       MOV   #0,R0          ;CHECK SIGN OF V2
       CMP/GE R0,R1          ;IF V2 > 0 THEN S=-1
       BT    POS
       MOV   #1,R2
       NEG   R1,R1
       POS:  MOV   SIGN,R0          ;If V2 < 0 THEN V2 := -V2
       MOV.W R2,@R0
       MOV   V2,R0
       MOV   R1,@R0          ;KEEP V2 := abs(VqId - VdIq)
; -----
; - FIND V1.3 := 380^2/(Id^2 + Iq^2)
; -----
       MOV   SQR380,R3
       MOV   CUR,R0
       MOV   @R0,R2
       DIVS  R2,R3          ;R3 := 380^2/(Id^2 + Iq^2)
       MOV   SQG380,R1
       MULS  R1,R3
       STS   MACL,R3
       MOV   V13,R0
       MOV   R3,@R0
; -----
; - FIND V1.4 := SQR[(VdId + VqIq)/(Id^2 + Iq^2)]
; -----
       MOV   CUR,R0
       MOV   @R0,R2          ;READ CUR
       MOV   V1,R0
       MOV   @R0,R1
       DIVS  R2,R1          ;R1 := (VdId + VqIq)/(Id^2 + Iq^2)
       MULS  R1,R1
       STS   MACL,R4          ;R4 := SQR[(VdId + VqIq)/(Id^2 + Iq^2)]
       MOV   V14,R0
       MOV   R4,@R0
; -----
; - FIND V1.5 := SQRT[V1.3-V1.4]
; -----
       SUB   R4,R3
       MOV   R3,R10
       BSR   SQRT_R10
       NOP
       MOV   V15,R0          ;R10 := SQRT[V1.3-V1.4]

```

```

MOV R10,@R0
; - FIND V2.1 := abs(VqId - VdIq)/(Id^2 + Iq^2)
MOV V2,R0
MOV @R0,R1
MOV CUR,R0
MOV @R0,R2
DIVS R2,R1 ;R1 := (VdId + VqIq)/(Id^2 + Iq^2)
MOV V21,R0
MOV R1,@R0
; - FIND X := V1.5 - V2.1
SUB R1,R10
MOV X,R0
MOV R10,@R0 ;KEEP X
FF_X: MOV R10,R1
MOV X_F,R0
MOV R1,@R0
***** SEND DATA TO CPU 1 *****
; Port 1 : R_GAIN; Port 2 : Sign * X_F
***** *****
CPU1:
MOV R_GAIN,R0 ;MOVE R_GAIN TO CPU 1
MOV @R0,R1
MOV OUT1ADR,R0
MOV.W R1,@R0
MOV X_F,R0 ;MOVE X_GAIN TO CPU 1
MOV @R0,R1
MOV SIGN,R0
MOV.W @R0,R2
MULS R1,R2
STS MACL,R1
MOV OUT2ADR,R0
MOV.W R1,@R0
***** End Send data to CPU 1 *****
LDS.L @SP+,PR
RTE
NOP
.ALIGN 4
R_GAIN: .DATA.L R_GAIN ;GAIN OF RESISTIVE
AB1: .DATA.L _AB
VD_F1: .DATA.L _VD_F
VQ_F1: .DATA.L _VQ_F
ID_F: .DATA.L _ID_F
IQ_F: .DATA.L _IQ_F
ID_FX: .DATA.L _ID_FX
IQ_FX: .DATA.L _IQ_FX
XIN: .DATA.L _XIN
V_DC: .DATA.L _V_DC
V13: .DATA.L _V13
V14: .DATA.L _V14
V15: .DATA.L _V15
V21: .DATA.L _V21
***** *****
; INCREASING OF Q ANGLE
***** *****
INC_Q: MOV Q,R1
MOV @R1,R0
ADD #1,R0
CMP/EQ #120,R0
BF IGNOR
MOV #0,R0
IGNOR: MOV R0,@R1 ;KEEP Q
RTS
NOP
Q: .DATA.L Q ;(380)^2
SQR380: .DATA.L 381*381

```

```

SQG380: .DATA.L    64*64      ;GAIN OF VOLTAGE
DIV_V:  .DATA.L    65536
X:     .DATA.L    X
X_F:   .DATA.L    _X_F
VC_D:   .DATA.L    _VC_D
VC_Q:   .DATA.L    _VC_Q
VC_DH:  .DATA.L    _VC_DH
VC_QH:  .DATA.L    _VC_QH
VC_DR:  .DATA.L    _VC_DR
VC_QR:  .DATA.L    _VC_QR
VC_DX:  .DATA.L    _VC_DX
VC_QX:  .DATA.L    _VC_QX
CUR:   .DATA.L    _CUR
V1:    .DATA.L    V1
V2:    DATA.L    V2
_ID_FX: .DATA.L    0
_IQ_FX: .DATA.L    0
SIGN:   DATA.L    _SIGN
OUT1:   .DATA.L    _OUT1
OUT2:   .DATA.L    _OUT2
_R_GAIN: .DATA.L    0
_ID:    .DATA.L    0
_IQ:    .DATA.L    0
_X_F:   .DATA.L    0
_Q:    .DATA.L    0
_IU:   .DATA.L    0
_IV:   .DATA.L    0
_VUV:  .DATA.L    0
_VVV:  .DATA.L    0
_VS:   .DATA.L    0
_V_DC:  .DATA.L    0
_VD:   .DATA.L    0
_VQ:   .DATA.L    0
_VC_D:  .DATA.L    0
_VC_Q:  .DATA.L    0
_VC_DH: .DATA.L    0
_VC_QH: .DATA.L    0
_VC_DR: .DATA.L    0
_VC_QR: .DATA.L    0
_VC_DX: .DATA.L    0
_VC_QX: .DATA.L    0
_VD_F:  .DATA.L    1      ;OUTPUT VARIABLE START HERE
_VQ_F:  .DATA.L    2
_ID_F:  .DATA.L    3
_IQ_F:  .DATA.L    4
_CUR:   .DATA.L    5
_V1:    .DATA.L    6
_V2:    .DATA.L    7
_V13:   .DATA.L    8
_V14:   .DATA.L    9
_V15:   .DATA.L    10
_V21:   .DATA.L    11
_X:     .DATA.L    12
_VDIN: .DATA.W    0,0,0,0,0,0
_VQIN: .DATA.W    0,0,0,0,0,0
_IDIN: .DATA.W    0,0,0,0,0,0
_IQIN: .DATA.W    0,0,0,0,0,0
_XIN:  .DATA.W    0,0,0,0,0,0
_AB:   .DATA.W    32,32
_SIGN: .DATA.W    0
***** CONSTANT AREA *****
.INCLUDE "ADDRESS.H"
***** work area *****
.SECTION STACK,STACK,ALIGN=4
.RES.L 50
_POWER_RESET_SP:
_MANUAL_RESET_SP:
PROG_END:
.END

```

ประวัติผู้เขียน

นายกิติพจน์ สิทธิเลิศพิศาล เกิดเมื่อวันที่ 10 พฤษภาคม พ.ศ. 2511 ที่เขตบางกอกน้อย กรุงเทพมหานคร สำเร็จการศึกษาระดับปริญญาวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต สาขาวิศวกรรมไฟฟ้า (ไฟฟ้ากำลัง) จากมหาวิทยาลัยเชียงใหม่ ปีการศึกษา 2532 และ ได้เข้าศึกษาต่อในหลักสูตรวิศวกรรมศาสตรมหาบัณฑิต สาขาวิศวกรรมไฟฟ้า (อิเล็กทรอนิกส์กำลัง) ณ ภาควิชา วิศวกรรมไฟฟ้า คณะวิศวกรรมศาสตร์ จุฬาลงกรณ์มหาวิทยาลัย ในปีการศึกษา 2535

