

บทที่ 4

ตัวกรองกาลมานและอัลกอริทึมของการปรับแก้ค่าความผิดพลาดจาก GPS

ในการวัดปริมาณทุกชนิดย่อมต้องมีความคลาดเคลื่อนรวมอยู่ ขนาดของความคลาดเคลื่อนจะมากหรือน้อยขึ้นอยู่กับอุปกรณ์ วิธีการ และสภาพแวดล้อมในขณะทำการวัด เมื่อจะนำค่าที่วัดได้มาใช้เราจำเป็นต้องกำจัดความคลาดเคลื่อนเหล่านี้ให้หมดไปหรือลดเหลือน้อยที่สุดเท่าที่จะทำได้ในงานรังวัดดาวเทียมความคลาดเคลื่อนที่เกิดขึ้นอาจพิจารณาแยกได้เป็น 3 ประเภท คือ ประเภทที่เกี่ยวข้องกับดาวเทียม ได้แก่ ความคลาดเคลื่อนวงโคจรและความคลาดเคลื่อนนาฬิกาดาวเทียม ประเภทที่เกี่ยวข้องกับการแพร่กระจายของสัญญาณ ได้แก่ ความคลาดเคลื่อนของการหักเหในชั้นบรรยากาศและการเกิดคลื่นสะท้อน ประเภทสุดท้าย เกี่ยวข้องกับเครื่องรับสัญญาณ เช่น นาฬิกาเครื่องรับ เป็นต้น

วิทยานิพนธ์เรื่องนี้จะทำการสร้างแบบจำลองของเครื่องรับ GPS จากนั้นใช้ตัวกรองกาลมานในการทำนายค่าความผิดพลาดของเครื่องรับ GPS ที่เกิดขึ้นใหม่โดยใช้ค่าเดิม และนำค่าที่ได้มาปรับแก้ค่าพิกัดตำแหน่งในโปรแกรมแสดงเส้นทางยานพาหนะ ซึ่งสามารถลดค่าความผิดพลาดที่เกิดขึ้นได้โดยไม่ต้องสำรวจเพื่อเก็บข้อมูลเส้นทางจำนวนมาก

4.1 แบบจำลองความผิดพลาดของความเฉื่อยสำหรับระบบนำทาง

ความเฉื่อยของระบบนำทางหรือเรียกว่า INS (Inertial Navigation System) เป็นสาเหตุหนึ่งที่ทำให้เครื่องรับสัญญาณดาวเทียม GPS สามารถรับสัญญาณได้อย่างเร็วหรือช้าในพื้นที่ต่างๆ กัน ดังนั้นเครื่องรับสัญญาณ GPS ที่มีราคาแพงจะมีความเฉื่อยน้อย ทำให้สามารถรับสัญญาณได้ดี

ส่วนประกอบพื้นฐานของ INS ประกอบด้วยตัวตรวจวัด 2 ตัว คือ ไจโรสโคป (Gyroscope) และ เครื่องวัดความเร่ง (Accelerometer) ตัวตรวจวัดไจโรจะทำหน้าที่วัดอัตราการหมุนหรือความเร็วเชิงมุม ซึ่งสามารถใช้สมการคณิตศาสตร์อินทิเกรตเทียบกับเวลาจะได้เป็นค่าความสูงของความเฉื่อยเทียบกับพื้นโลก ในส่วนของเครื่องวัดความเร่งจะทำการวัดความเร่งซึ่งเราสามารถเปลี่ยนเป็นค่าความเร็วได้โดยใช้การอินทิเกรตเทียบกับเวลา หรือทำการอินทิเกรตครั้งที่สองเพื่อเปลี่ยนเป็นค่าของตำแหน่งได้ โดย INS จะเก็บค่าความสูง ตำแหน่ง และความเร็ว ซึ่งความถูกต้องของค่าทั้ง 3 ขึ้นอยู่กับปัจจัยอื่นๆ ด้วย อย่างไรก็ตามปกติในการอินทิเกรตจะทำให้เกิดความผิดพลาดของข้อมูล ความสูง ตำแหน่ง และความเร็ว ซึ่งทำให้ระบบมีเสถียรภาพน้อยลง ความผิดพลาดจะเพิ่มมากขึ้นอยู่กับตัวตรวจวัดที่ใช้ ดังนั้นในการสร้างแบบจำลองความผิดพลาดจำเป็นต้องพิจารณาส่วนประกอบและโครงสร้างของตัวตรวจวัดด้วย

4.1.1 แบบจำลองความผิดพลาดความเฉื่อยแบบแกนเดียว (Single – Axis Inertial Error Model)

พิจารณาลักษณะของแบบจำลองพื้นฐานใน 1 แกน ซึ่งมีความสัมพันธ์ระหว่างตัวตรวจวัดไจโร และ ตัวตรวจวัดความเร่ง ดังนี้

$$\Delta x = \text{ความผิดพลาดของตำแหน่ง (m)}$$

$\Delta \dot{x}$	= ความผิดพลาดของความเร็ว (m/s)
$\Delta \ddot{x}$	= ความผิดพลาดของความเร่ง (m/s ²)
ϕ	= ความผิดพลาดของความสูงจากพื้นโลก (m)
g	= แรงโน้มถ่วงของโลก (m/s ²)
R_e	= รัศมีของโลก (km)
a	= ความเร่งของสัญญาณรบกวน (m/s ²)
ε	= อัตราเร็วเชิงมุมของสัญญาณรบกวนสำหรับตัวตรวจวัดไจโร (degree/s ²)

แบบจำลองแบบ 1 แกนเป็นความสัมพันธ์ระหว่าง ตัวตรวจวัดความเร่งและตัวตรวจวัดไจโร โดยการตรวจวัดของทั้งสองจะมีคุณสมบัติของความเฉื่อยดังนี้ คือ ความเร่งและความเร่งเชิงมุมมีการเปลี่ยนแปลงแบบเป็นเชิงเส้นซึ่งสามารถอธิบายด้วยสมการต่อไปนี้

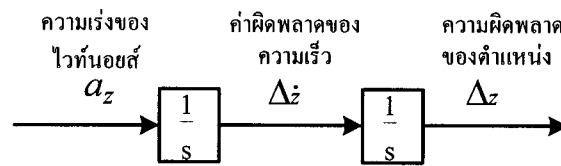
$$\Delta \ddot{x} = a - g\phi \quad (4.1)$$

$$\dot{\phi} = \frac{1}{R_e} \Delta \dot{x} + \varepsilon \quad (4.2)$$

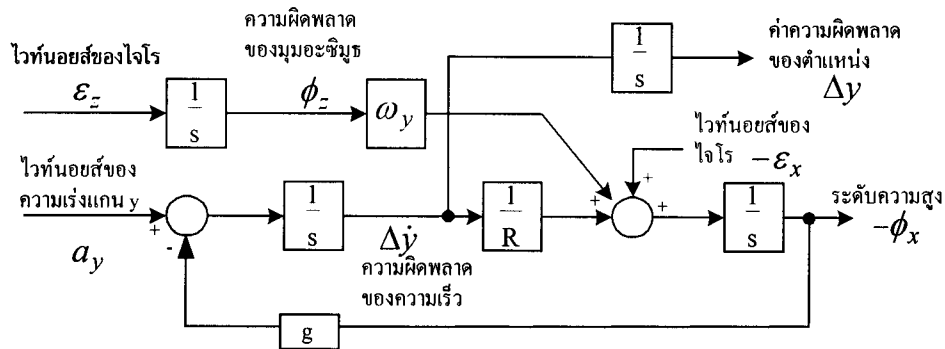
สมการที่ (4.1) คือสมการความผิดพลาดของความเร่งซึ่งเกิดจากสัญญาณรบกวนของตัวตรวจวัดความเร่งและแรงโน้มถ่วงของโลกทำให้เกิดความผิดพลาดของความสูง โดยอัตราการเปลี่ยนแปลงของความผิดพลาดของความสูงสามารถอธิบายได้ตามสมการที่ (4.2) ซึ่งเป็นผลมาจากสัญญาณรบกวนของตัวตรวจวัดไจโรและความผิดพลาดของความเร็ว สำหรับความผิดพลาดของความเร่งสามารถอินทิเกรตหาค่าความผิดพลาดของความเร็วได้โดยค่าความผิดพลาดของความเร่งจะเพิ่มขึ้นตามความโค้งของผิวโลก พิจารณาผลของความผิดพลาดที่เกิดขึ้นในแนวนอนเทียบกับผลของความผิดพลาดของการวัดความเร่งในตอนเริ่มต้น ผลของการออสซิลเลทที่เกิดขึ้นเรียกว่า Schuler Oscillation ซึ่งจะทำให้ค่าความผิดพลาดในแนวนอนมีเสถียรภาพมากขึ้น โดยให้ค่า g เป็นค่าแรงดึงดูดของโลกมีค่าคงที่ ทำให้แบบจำลองนี้มีการเปลี่ยนแปลงได้น้อย

4.1.2 แบบจำลองความผิดพลาดของความเฉื่อยแบบ 3 แกน (Three – Axes Inertial Error Model)

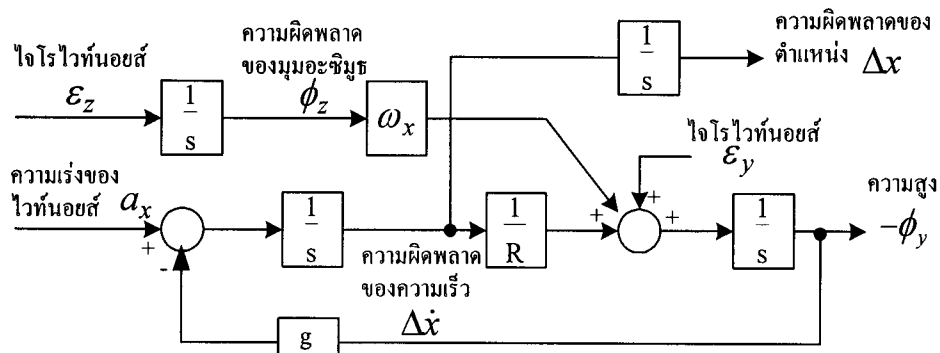
ทำการสร้างแบบจำลองแบบ 3 แกน จากแบบจำลอง 1 แกน โดยมีตัวตรวจวัด 3 คู่ โดยตัวตรวจวัดคู่ที่ 1 จะอยู่ในแนวตั้ง – มุมอะซิมูท ดังภาพที่ (4.1) ตัวตรวจวัดคู่ที่ 2 วางในแนวทิศเหนือ-ทิศใต้ ดังภาพที่ (4.2) บล็อกไดอะแกรมทรานซเฟอร์ฟังก์ชันของทิศเหนือ และ ตัวตรวจวัดคู่ที่ 3 อยู่ในแนวทิศตะวันออก-ทิศตะวันตก ดังภาพที่ (4.3) บล็อกไดอะแกรมทรานซเฟอร์ฟังก์ชันแบบจำลองของทิศตะวันออก ดังนั้นทั้งแบบจำลองความผิดพลาดแบบ 1 แกน และ 3 แกน เป็นแบบจำลองที่มีการเปลี่ยนแปลงที่ช้า สมการทั้งสองมี ทรานสเฟอร์ฟังก์ชันที่แตกต่างกันดังแสดงในภาพที่ (4.2) และ (4.3) เมื่อ $\Delta \omega$ คือ อัตราการเปลี่ยนแปลงความเร็วเชิงมุม, ϕ คือ ความผิดพลาดของความเร็วเชิงมุม, x คือ ทิศตะวันออก, y คือ ทิศเหนือ, z คือ ความสูง, และ $\Delta \omega_y$ คือ อัตราการเปลี่ยนแปลงเชิงมุมในแนวแกน y



ภาพที่ 4.1 แบบจำลองความผิดพลาดในแนวดิ่ง



ภาพที่ 4.2 แบบจำลองความผิดพลาดของทิศเหนือ



ภาพที่ 4.3 แบบจำลองความผิดพลาดในทิศตะวันออก

ค่าความผิดพลาดในแนวทิศเหนือถูกกำหนดโดยสมการ

$$\Delta \ddot{y} = a_y - g(-\dot{\phi}_x) \quad (4.3)$$

$$-\dot{\phi}_x = \frac{1}{R_e} \Delta \dot{y} + \omega_y \phi_z - \varepsilon_x \quad (4.4)$$

ค่าความผิดพลาดในแนวทิศตะวันออกถูกกำหนดโดยสมการ

$$\Delta \ddot{x} = a_x - g\dot{\phi}_y \quad (4.5)$$

$$-\dot{\phi}_y = \frac{1}{R_e} \Delta \dot{x} + \omega_x \phi_z - \varepsilon_y \quad (4.6)$$

ค่าความผิดพลาดในแนวตั้งถูกกำหนดโดยสมการ

$$\Delta \ddot{z} = a_z \quad (4.7)$$

ค่าความผิดพลาดของมุมอะซิมุมถูกกำหนดโดยสมการ

$$\dot{\phi}_z = \varepsilon_z \quad (4.8)$$

สมการสเตทที่ใช้สำหรับการเปลี่ยนแปลงพื้นฐานของแบบจำลองใช้ตัวแปร 9 ตัวแปร ในการพิจารณา จะใช้ตัวกรองแบบคาลมานในการแก้ปัญหาแบบจำลองของ INS ซึ่งมีตัวแปรดังต่อไปนี้

$x_1 = x$ = ค่าความผิดพลาดของตำแหน่งในทิศตะวันออก (m)

$x_2 = \dot{x}$ = ค่าความผิดพลาดของความเร็วในทิศตะวันออก (m/sec)

$x_3 = \phi_y$ = ค่าความผิดพลาดของความเร็วเชิงมุมในแนวแกน y (rad)

$x_4 = y$ = ความผิดพลาดของตำแหน่งในทิศเหนือ (m)

$x_5 = \dot{y}$ = ความผิดพลาดของความเร็วในทิศเหนือ (m/sec)

$x_6 = \phi_x$ = ค่าความผิดพลาดของความเร็วเชิงมุมในแนวแกน -x (rad)

$x_7 = z$ = ความผิดพลาดของตำแหน่งในแนวตั้ง (m)

$x_8 = \dot{z}$ = ความผิดพลาดของความเร็วในแนวตั้ง (m/sec)

$x_9 = \dot{\phi}_x$ = ความผิดพลาดของมุม azimuth (rad)

$U_{ax} = a_x$ = ความเร่งของสัญญาณรบกวนในแนวแกน x (m/s^2)

$U_{ay} = a_y$ = ความเร่งของสัญญาณรบกวนในแนวแกน y (m/s^2)

$U_{az} = a_z$ = ความเร่งของสัญญาณรบกวนในแนวแกน z (m/s^2)

$U_{gx} = g_x$ = แรงโน้มถ่วงของโลกในแนวแกน x (m/s^2)

$U_{gy} = g_y$ = แรงโน้มถ่วงของโลกในแนวแกน y (m/s^2)

$U_{gz} = g_z$ = แรงโน้มถ่วงของโลกในแนวแกน z (m/s^2)

ตามสมการที่ (4.3) ถึง สมการที่ (4.8) เราสามารถเขียนสมการอนุพันธ์อันดับหนึ่งซึ่งเป็นสมการแบบคงที่ของกระบวนการสำหรับระบบขนาด 9×9 ได้ดังนี้

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \\ \dot{x}_4 \\ \dot{x}_5 \\ \dot{x}_6 \\ \dot{x}_7 \\ \dot{x}_8 \\ \dot{x}_9 \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -g & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \frac{1}{R_e} & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & \omega_x \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & -g & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & \frac{1}{R_e} & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}}_{F_{INS}} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \\ x_5 \\ x_6 \\ x_7 \\ x_8 \\ x_9 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ u_{ax} \\ u_{gx} \\ 0 \\ u_{ay} \\ u_{gy} \\ 0 \\ u_{az} \\ u_{gz} \end{bmatrix} \quad (4.9)$$

ส่วนสมการกระบวนการของความผิดพลาดแบบไม่คงที่ ถูกกำหนดโดยสมการดังต่อไปนี้

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \\ \dot{x}_4 \\ \dot{x}_5 \\ \dot{x}_6 \\ \dot{x}_7 \\ \dot{x}_8 \\ \dot{x}_9 \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} 0 & \rho_z & -\rho_y & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ -\rho_z & 0 & \rho_x & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ \rho_x & -\rho_y & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ \frac{-g}{R_e} & 0 & 0 & 0 & C_{rz} & -C_{ry} & 0 & -a_z & a_y \\ 0 & \frac{-g}{R_e} & 0 & -C_{rz} & 0 & C_{rx} & a_z & 0 & -a_x \\ 0 & 0 & \frac{2g}{R_e} & C_{ry} & -C_{rx} & 0 & -a_y & a_x & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & S_{rz} & S_{ry} \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & S_{rz} & 0 & -S_{rx} \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & -S_{ry} & S_{rx} & 0 \end{bmatrix}}_{F_{INS}} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \\ x_5 \\ x_6 \\ x_7 \\ x_8 \\ x_9 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ u_{ax} \\ u_{gx} \\ 0 \\ u_{ay} \\ u_{gy} \\ 0 \\ u_{az} \\ u_{gz} \end{bmatrix} \quad (4.10)$$

โดยที่ Ω_s = sidereal rate

ดังนั้น ค่า sidereal rate ในแนวแกน x แกน y และ แกน z มีสมการเป็นดังต่อไปนี้

$$\Omega_x = \Omega_s \cdot \cos(\text{latitude}) \cdot \sin(\alpha) \quad (4.11)$$

$$\Omega_y = \Omega_s \cdot \cos(\text{latitude}) \cdot \cos(\alpha) \quad (4.12)$$

$$\Omega_z = \Omega_s \cdot \sin(\text{latitude}) \quad (4.13)$$

$$\text{และ } \rho_x = \frac{-x_5}{R_e(1 - \frac{x_3}{R_e} - \frac{1}{298}(1 - 3(\cos(\text{lattitude}))^2))} \quad (4.14)$$

$$\rho_y = \frac{-x_2}{R_e(1 - \frac{x_3}{R_e} - \frac{1}{298}(\sin(\text{lattitude}))^2)} \quad (4.15)$$

ค่า Coriolis rates ในแนวแกน x แกน y และ แกน z

$$C_{rx} = 2\Omega_x + \rho_x \quad (4.16)$$

$$C_{ry} = 2\Omega_y + \rho_y \quad (4.17)$$

$$C_{rz} = 2\Omega_z + \rho_z \quad (4.18)$$

ในแบบจำลองกระบวนการของ INS มีตัวแปร 9 ตัวแปร คือ ตำแหน่ง , ความเร็ว และความลาดเอียงของพื้น ในทั้ง 3 แกน ซึ่งเป็นเพียงความผิดพลาดบางส่วนของการวัดที่มีตัวตรวจวัดความเร่งและตัวตรวจวัดไจโร เป็นองค์ประกอบ ซึ่งเป็นเครื่องมืออย่างง่ายในการวัดความผิดพลาดทั้งหมดและแบบจำลองของฟังก์ชัน white-noise ดังนั้นสมมติให้ค่าความผิดพลาดเชิงมุมของความสูงจากพื้นมีค่าน้อยมาก และอัตราการเปลี่ยนแปลงของการหมุนเปลี่ยนแปลงช้าๆ จนกระทั่งการที่ สมการความเร่งสามารถแทนได้โดยใช้แบบจำลองตัวแปร 9 ตัวแปร จากสมการที่ (4.9) ใช้สำหรับระบบที่มีการเคลื่อนที่ช้าๆ โดยแบบจำลองนี้ไม่ได้พิจารณาความผิดพลาดในแนวมุมอะซิมุท ซึ่งเปลี่ยนแปลงตามการหมุนของโลก ดังนั้นสำหรับระบบที่มีการเปลี่ยนแปลงความเร็ว โดยมีการเคลื่อนที่อย่างรวดเร็วโอกาสที่ความเร่งในแนวระดับจะทำให้เกิดความผิดพลาดมีมากขึ้น ดังนั้นจำเป็นที่จะต้องลดค่าความผิดพลาดดังกล่าว ซึ่งเมื่อมีความเร่งขึ้นในแนวแกน X และ แกน Y ค่าความผิดพลาดในแนวต่างๆ เป็นดังนี้ ค่าความผิดพลาดในแนวทิศเหนือถูกกำหนดโดยสมการ

$$\Delta \ddot{y} = a_y - g(-\phi_x) - A_x \phi_z \quad (4.19)$$

$$-\dot{\phi}_x = \frac{1}{R_e} \Delta \dot{y} + \omega_y \phi_z - \varepsilon_x \quad (4.20)$$

ค่าความผิดพลาดในแนวทิศตะวันออกถูกกำหนดโดยสมการ

$$\Delta \ddot{x} = a_x - g\phi_y - A_y \phi_z \quad (4.21)$$

$$-\dot{\phi}_y = \frac{1}{R_e} \Delta \dot{x} + \omega_x \phi_z - \varepsilon_y \quad (4.22)$$

ค่าความผิดพลาดในแนวตั้งถูกกำหนดโดยสมการ

$$\Delta \ddot{z} = a_z \quad (4.23)$$

ค่าความผิดพลาดของมุมอะซิมูทถูกกำหนดโดยสมการ

$$\dot{\phi}_z = \varepsilon_z \quad (4.24)$$

4.2 แบบจำลองตัวกรองสัญญาณคาลมาน (Kalman Filter model)

สำหรับวิทยานิพนธ์นี้จะใช้ตัวกรองสัญญาณแบบคาลมาน (Kalman Filter) ในการปรับแก้ค่าตำแหน่งใหม่ ของเครื่องรับสัญญาณดาวเทียม GPS ซึ่งเป็นความผิดพลาดที่เกิดจากตัวเครื่องรับ GPS เนื่องจากสัญญาณที่ส่งมา จากดาวเทียมเป็นสัญญาณแบบ Pseudo Noise โดยตัวกรองสัญญาณแบบคาลมานเป็นตัวกรองที่สามารถประมาณ ค่าความผิดพลาดของกำลังสองเฉลี่ยน้อยที่สุด ได้ดีสำหรับสัญญาณที่ส่งเป็นลักษณะแบบสัญญาณรบกวน

ข้อดีของตัวกรองสัญญาณแบบคาลมาน

1. มีโครงสร้างที่ทำให้ผลของการประมาณค่าเป็นค่าที่ถูกต้อง
2. รูปแบบของสมการเหมาะสำหรับกระบวนการที่มีการทำงานแบบทันท่วงที
3. มีสูตรและสมการที่เป็นพื้นฐานเหมาะในการสร้างตัวกรองสัญญาณ
4. ไม่จำเป็นต้องแปลงค่ากับสำหรับสมการที่ใช้ในการวัด

ตัวกรองสัญญาณคาลมาน เป็นสมการคณิตศาสตร์ที่ใช้สำหรับแก้ปัญหาสมการสเตท ด้วยการคำนวณซ้ำ (Recursive) หรือ นำค่าเดิมมาคำนวณหาค่าใหม่ ดังนั้นจึงมีเฉพาะค่าเดิมที่จะนำมาใช้ในการประมาณค่า ตัวกรองสัญญาณแบบคาลมานเป็นเครื่องมือที่เหมาะสมที่สุดสำหรับดิจิทัลคอมพิวเตอร์ และแบบจำลองความ ผิดพลาดของระบบในสมการสเตทสเปซ หลักการของตัวกรองสัญญาณคาลมานมี 2 ขั้นตอน คือ ขั้นที่ 1 การทำนาย หรือ การปรับค่าเวลาและค่าที่เกิดขึ้นก่อน X_k ส่วนในขั้นตอนที่ 2 คือ ใช้สมการเครื่องมือวัด Z_k ในการประมาณค่าที่เกิดขึ้นทีหลัง X_{k+1}

สมการของระบบแบบเวลาต่อเนื่อง มีสมการเป็นดังนี้

$$\dot{X} = FX + GU \quad (4.25)$$

โดยที่ F คือ ไดนามิคเมตริกซ์
 X คือ เวกเตอร์ของตัวแปรสเตท
 G คือ เมตริกซ์การออกแบบ
 U คือ เวกเตอร์ของสัญญาณรบกวน

เมื่อพิจารณาสมการที่ 4.16 โดยการใช้การสุ่มเวลา ที่ $t_0, t_1, \dots, t_k$ เพื่อแก้ปัญหาสมการดิฟเฟอเรนเชียลจะได้ สมการแบบสุ่มเวลาดังนี้ (Brown and Hwang, 1990)

$$x(t_{k+1}) = \phi(t_{k+1}, t_k)x(t_k) + \int_{t_k}^{t_{k+1}} \phi(t_{k+1}, \tau)G(\tau)u(\tau)d\tau \quad (4.26)$$

หรือสามารถเขียนได้เป็น

$$X_{k+1} = \phi_k X_k + W_k \quad (4.27)$$

ซึ่ง ϕ_k คือ สเตททรานซิชันเมตริกซ์ที่เวลา t_k ถึง t_{k+1} และ W_k คือ วัต์นอยส์อินพุตในช่วงเวลา t_k ถึง t_{k+1}

$$\phi_k = [L^{-1}[(sI - F)^{-1}]]_{t=\Delta t} \quad (4.28)$$

โดยที่ L^{-1} แทน การแปลงอินเวอร์ลาลาซทรานสฟอร์ม และ S คือ ตัวแปรการแปลงลาซทรานสฟอร์ม เมื่อกำหนดช่วงเวลาในการสุ่มระหว่าง $\Delta t = t_{k+1} - t_k$ ให้มีค่าน้อยมากจะได้

$$\phi_k = e^{(F\Delta t)} \approx I + F\Delta t \quad (4.29)$$

4.2.1 แบบจำลองแบบสุ่มเวลา (Discrete-time model) ของตัวกรองคาลมานถูกกำหนดด้วยสมการสเตท

สมการกระบวนการ

$$X_{k+1} = \phi_k X_k + W_k \quad (4.30)$$

$$Y_k = B_k X_k \quad (4.31)$$

$X_k = X(t_k)$ = สเตทเวกเตอร์ของกระบวนการที่เวลา t_k

ϕ_k = เมตริกซ์ของสเตททรานซิชันระหว่าง X_k และ X_{k+1}

W_k = วัต์นอยส์เวกเตอร์

B_k = เมตริกซ์แสดงความสัมพันธ์ของ Y_k และสเตท X_k

Q_k คือ โควาเลนซ์ เมตริกซ์ ซึ่งมีความสัมพันธ์กับ W_k มีนิยามดังนี้

$$E[W_k W_i^T] = \begin{cases} Q_k, & i = k \\ 0, & i \neq k \end{cases} \quad (4.32)$$

สามารถเขียนสมการของ Q_k ในรูปการอินทิเกรตได้ดังต่อไปนี้ (Brown and Hwang, 1990)

$$Q_k = E[W_k W_k^T] \quad (4.33)$$

$$Q_k = E \left\{ \left[\int_{t_k}^{t_{k+1}} \phi(t_{k+1}, \xi) G(\xi) u(\xi) d\xi \right] \left[\int_{t_k}^{t_{k+1}} \phi(t_{k+1}, \eta) G(\eta) u(\eta) d\eta \right]^T \right\} \quad (4.34)$$

$$Q_k = \int_{t_k}^{t_{k+1}} \int_{t_k}^{t_{k+1}} \phi(t_{k+1}, \xi) G(\xi) E[u(\xi) u^T(\eta)] G^T(\eta) \phi^T(t_{k+1}, \eta) d\xi d\eta \quad (4.35)$$

สมการของการวัด

$$Z_k = H_k X_k + V_k \quad (4.36)$$

ซึ่ง Z_k คือ เมตริกซ์ของค่าทำนาย ขนาด $m \times 1$

H_k คือ เมตริกซ์ของการวัด ขนาด $m \times n$

V_k คือ เวกเตอร์สัญญาณรบกวนของการวัด ขนาด $m \times 1$

ในการสร้างสมการตัวกรองสัญญาณแบบคาลมานนั้นจำเป็นต้องเขียนสมการสเตทโดยวิทยานิพนธ์นี้เลือกตัวแปร 9 ตัวแปร ตามสมการ (4.9) เวกเตอร์การวัดของตัวกรองสัญญาณแบบคาลมาน ส่วนใหญ่นิยมใช้เคลตาเรนจ์เป็นตัวประมาณค่าความเร็ว ภายใต้สภาพแวดล้อมโดยทั่วไป การวัดแบบเคลตาเรนจ์จะพบได้ในการโคจรของดาวเทียมทุกประเภท ดังนั้นเวกเตอร์การวัด คือ ตัวเลขของเคลตาเรนจ์ ซึ่งเท่ากับการวัดของซูดูเรนจ์ ซึ่งถูกกำหนดโดยสมการดังนี้

$$\underbrace{\begin{bmatrix} \rho_1 \\ \rho_2 \\ \dots \\ \rho_n \\ \delta_1 \\ \delta_2 \\ \dots \\ \delta_n \end{bmatrix}}_{Z_k} - \underbrace{\begin{bmatrix} \hat{\rho}_1 \\ \hat{\rho}_2 \\ \dots \\ \hat{\rho}_1 \\ \hat{\delta}_1 \\ \hat{\delta}_2 \\ \dots \\ \hat{\delta}_n \end{bmatrix}}_{H_k} = \underbrace{\begin{bmatrix} h_x^{(1)} & 0 & 0 & h_y^{(1)} & 0 & 0 & h_z^{(1)} & 0 & 0 & 1 & 0 \\ h_x^{(2)} & 0 & 0 & h_y^{(2)} & 0 & 0 & h_z^{(2)} & 0 & 0 & 1 & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ h_x^{(n)} & 0 & 0 & h_y^{(n)} & 0 & 0 & h_z^{(n)} & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & h_x^{(1)} & 0 & 0 & h_y^{(1)} & 0 & 0 & h_z^{(1)} & 0 & 0 & 1 \\ 0 & h_x^{(2)} & 0 & 0 & h_y^{(2)} & 0 & 0 & h_z^{(2)} & 0 & 0 & 1 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & h_x^{(n)} & 0 & 0 & h_y^{(n)} & 0 & 0 & h_z^{(n)} & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}}_{H_k} \underbrace{\begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \dots \\ \dots \\ \dots \\ x_8 \\ x_9 \\ \dots \\ x_n \end{bmatrix}}_{X_k} + \underbrace{\begin{bmatrix} v_{\rho 1} \\ v_{\rho 2} \\ \dots \\ v_{\rho n} \\ v_{\delta 1} \\ v_{\delta 2} \\ \dots \\ v_{\delta n} \end{bmatrix}}_{V_k} \quad (4.37)$$

เมื่อ ρ_i = การวัดค่า Pseudo Range

$\hat{\rho}(X_0)$ = การทำนายค่า Pseudo Range

δ_i = การวัดค่า Delta Range

$\hat{\delta}(X_0)$ = การทำนายค่า Delta Range

$$\begin{bmatrix} h_x^{(i)} & h_y^{(i)} & h_z^{(i)} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{\partial \psi_i}{\partial x} & \frac{\partial \psi_i}{\partial y} & \frac{\partial \psi_i}{\partial z} \end{bmatrix}^T \text{ สำหรับ } i = 1, \dots, n; n \geq 4$$

$$\begin{bmatrix} x_1 & x_2 & \dots & x_{11} \end{bmatrix}^T = \text{สเตทเวกเตอร์}$$

$$V_{\rho i} = \text{ลำดับของ Pseudo Range Noise}$$

$$V_{\delta i} = \text{ลำดับของ Pseudo Range Noise}$$

ในการวัดสัญญาณรบกวนจากตัวตรวจวัดความเฉื่อย สามารถสร้างเมตริกซ์ของสัญญาณรบกวนขนาด $2n \times 2n$ โดยกำหนดให้ เมตริกซ์ R เป็นโควาเลนซ์เมตริกซ์ของสัญญาณรบกวน โดยทั่วไปสำหรับเครื่องรับสัญญาณดาวเทียม GPS สัญญาณรบกวนที่เกิดขึ้นจะอยู่ในรูปของสัญญาณรบกวนแบบ Pseudo Range และ Delta Range ดังสมการต่อไปนี้

$$R = \begin{bmatrix} r_\rho & & & & \\ & r_\rho & & & \\ & & \dots & & \\ & & & r_\rho & \\ 0 & & & & r_\delta \\ & & & & & r_\delta \\ & & & & & & \dots r_\delta \end{bmatrix} \quad (4.38)$$

4.2.2 การประมาณค่าความผิดพลาดของตัวกรองสัญญาณคาสมาน

$$e_k^- = x_k - \hat{x}_k^- \quad (4.39)$$

เมื่อ $\hat{x}_k^-$ ค่าที่เกิดขึ้นก่อน และ x_k ค่าที่เกิดขึ้นหลัง e_k^- คือ ค่าความผิดพลาด ดังนั้นการประมาณค่าความผิดพลาดของโควาเลนซ์เมตริกซ์ ที่เกิดขึ้นก่อน P_k^- มีสมการเป็น

$$P_k^- = E[e_k^- e_k^{-T}] = E[(x_k - \hat{x}_k^-)(x_k - \hat{x}_k^-)^T] \quad (4.40)$$

ในการสร้างตัวกรองคาสมานมี 2 ขั้นตอน คือ การปรับค่าใหม่และการทำนายค่า โดยในขั้นตอนแรก คือ การปรับค่าใหม่โดย จะนำการประมาณค่าความผิดพลาดของโควาเลนซ์เมตริกซ์มาคำนวณหาค่าอัตราขยายของคาสมาน K_k จากนั้นจึงคำนวณหาค่า $\hat{x}_k$ และ P_k ตามลำดับ

$$K_k = P_k^- H_k^T (H_k P_k^- H_k^T + R_k)^{-1} \quad (4.41)$$

$$\hat{x}_k = \hat{x}_k^- + K_k (z_k - H_k \hat{x}_k^-) \quad (4.42)$$

$$P_k = (I - K_k H_k) P_k^- \quad (4.43)$$

เมื่อ H_k = เมตริกซ์ของการวัด
 R_k = โควาเลนซ์เมตริกซ์ของสัญญาณรบกวน
 P_k^- = ค่าความผิดพลาดของโควาเลนซ์เมตริกซ์ ที่เกิดขึ้นก่อน

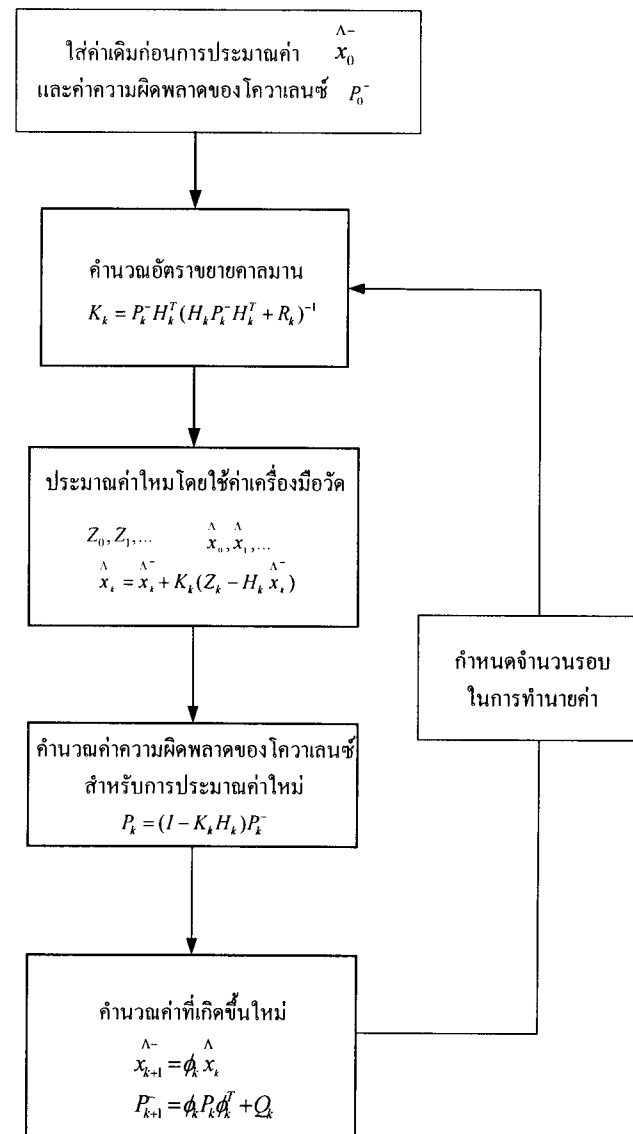
ขั้นตอนที่ 2 การทำนายค่า คือ การนำค่าที่ได้จากการประมาณและ ค่าความผิดพลาดของโควาเลนซ์ P_k มาคำนวณหาค่า $\hat{x}_{k+1}$ และ P_{k+1}^-

$$\hat{x}_{k+1}^- = \phi_k \hat{x}_k \quad (4.44)$$

$$P_{k+1}^- = \phi_k P_k \phi_k^T + Q_k \quad (4.45)$$

โดยที่ ϕ_k = ทรานซิชันเมตริกซ์
 Q_k = โควารเन्ซ์เมตริกซ์

4.2.3 การคำนวณค่าความผิดพลาดทางตำแหน่งของเครื่องรับ GPS

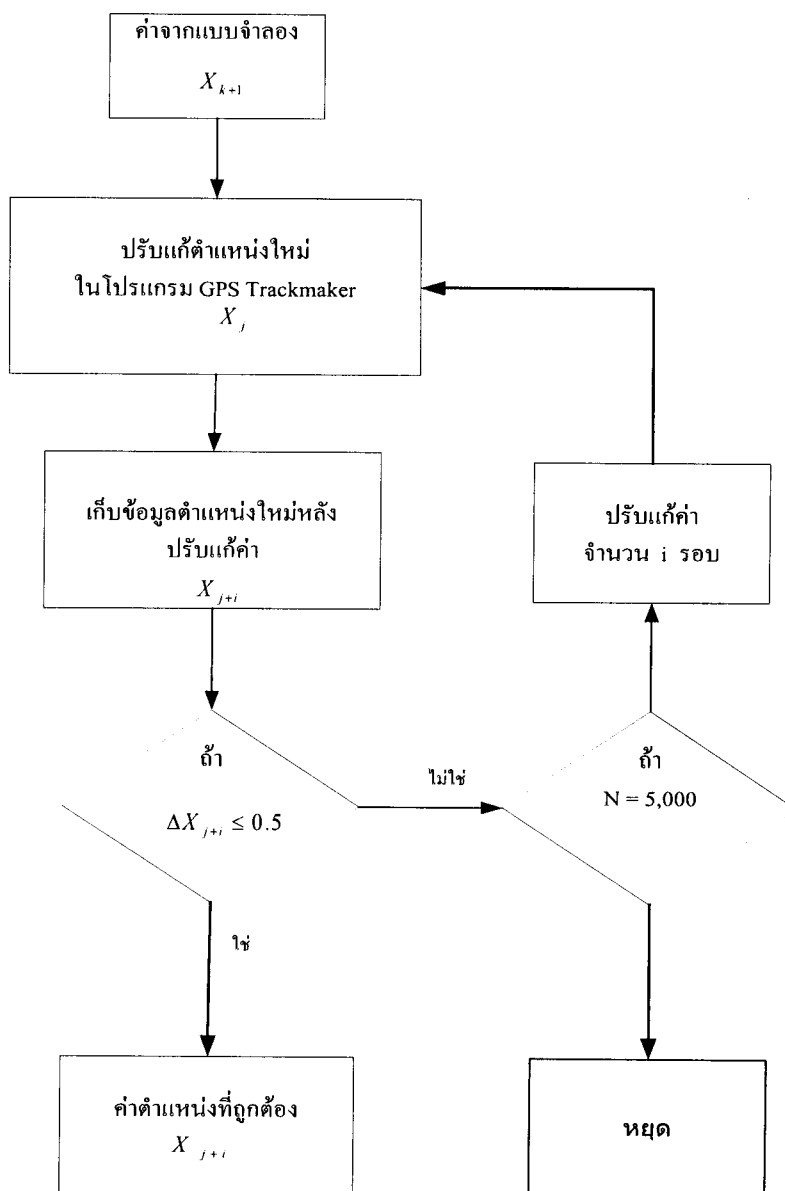


ภาพที่ 4.4 แผนผังโปรแกรมจำลองการทำงานของตัวกรองสัญญาณแบบกาลมาน

การคำนวณหาค่าความผิดพลาดทางตำแหน่งของเครื่องรับ GPS โดยใช้แบบจำลองตัวกรองกาลมาน ข้อมูลอินพุตที่ต้องการ คือ ค่าเดิมก่อนการประมาณค่าและค่าความผิดพลาดของโควารเन्ซ์ $\hat{x}_0^-$, P_0^- คำนวณอัตราขยายกาลมาน K_k ตามสมการที่ (4.41) ทำการประมาณค่าใหม่โดยสมการเครื่องมือวัดตามสมการ

ที่ (4.37) จะได้สมการ $\hat{x}_i$ คำนวณค่าโควาเลนซ์สำหรับการประมาณค่าใหม่ตามสมการที่ (4.33) นำค่าโควาเลนซ์ที่ได้มาคำนวณหาค่าที่จะเกิดขึ้นใหม่ตามสมการที่ (4.42) และ (4.43) โดยทำนาค่าจำนวน N รอบ

4.2.3 การปรับแก้ค่าตำแหน่ง



ภาพที่ 4.5 แผนผังการปรับแก้ค่าพิกัดตำแหน่ง

จากภาพที่ (4.5) นำค่าที่ได้จากการทำนาค่าในแบบจำลองกาลมาน X_{k+1} เป็นค่าตั้งต้นในการปรับแก้ค่าตำแหน่งในโปรแกรม GPS Trackmaker ปรับแก้ค่าตำแหน่งใหม่ โดยให้ตัวแปรที่ทำการปรับแก้แล้ว

คือ X_j ทำการสำรวจเส้นทางโดยเก็บข้อมูลตำแหน่งใหม่ X_{j+i} ถ้าค่าความแตกต่างของค่าความผิดพลาดที่ได้หลังการปรับแก้ตำแหน่งใหม่มีค่าน้อยกว่าหรือเท่ากับ 0.5 เป็นค่าที่ถูกต้อง แต่ถ้าค่าความแตกต่างของค่าความผิดพลาดที่ได้หลังการปรับแก้ตำแหน่งใหม่มีค่ามากกว่า 0.5 ต้องทำการปรับค่าตำแหน่งใหม่โดยใช้ค่า X_{j+i} เป็นค่าตั้งต้น

4.3 อัลกอริทึมของแบบจำลองตัวกรองกาลมาน

ลำดับอัลกอริทึมของแบบจำลองกาลมานสามารถสร้างได้โดยใช้โปรแกรม Matlab จำลองสมการสเตทตามขั้นตอนต่อไปนี้

4.3.1 อ่านค่าไฟล์ข้อมูลของตัวแปร X_2, X_5, X_7 , ละติจูด และ ลองติจูด ที่ได้จากการสำรวจเส้นทาง

กำหนดค่าคงที่ ได้แก่ $g = 9.80665$, Sidereal rate (rad/sec): $\Omega_s = 7.2921 \times 10^{-5}$

คำนวณค่า sidereal rate ในแนวแกน x แกน y และ แกน z ตามสมการต่อไปนี้

$$\Omega_x = \Omega_s \cdot \cos(\text{lattitude}) \cdot \sin(\alpha) \quad (4.46)$$

$$\Omega_y = \Omega_s \cdot \cos(\text{lattitude}) \cdot \cos(\alpha) \quad (4.47)$$

$$\Omega_z = \Omega_s \cdot \cos(\text{lattitude}) \quad (4.48)$$

$$\text{และ} \quad \rho_x = \frac{-x_5}{R_e \left(1 - \frac{x_3}{R_e} - \frac{1}{298} (1 - 3(\cos(\text{lattitude}))^2)\right)} \quad (4.49)$$

$$\rho_y = \frac{-x_2}{R_e \left(1 - \frac{x_3}{R_e} - \frac{1}{298} (\sin(\text{lattitude}))^2\right)} \quad (4.50)$$

ค่า Coriolis rates ในแนวแกน x แกน y และ แกน z

$$C_{rx} = 2\Omega_x + \rho_x \quad (4.51)$$

$$C_{ry} = 2\Omega_y + \rho_y \quad (4.52)$$

$$C_{rz} = 2\Omega_z + \rho_z \quad (4.53)$$

4.3.2 สร้างสมการกระบวนการ $\dot{X} = FX + GU$ ขนาด 9×9 ดังต่อไปนี้

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \\ \dot{x}_4 \\ \dot{x}_5 \\ \dot{x}_6 \\ \dot{x}_7 \\ \dot{x}_8 \\ \dot{x}_9 \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} 0 & \rho_x & -\rho_y & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ -\rho_x & 0 & \rho_y & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ \rho_x & -\rho_y & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ \frac{-g}{R_e} & 0 & 0 & 0 & C_{rx} & -C_{ry} & 0 & -a_z & a_y \\ 0 & \frac{-g}{R_e} & 0 & -C_{rx} & 0 & C_{ry} & a_z & 0 & -a_x \\ 0 & 0 & \frac{2g}{R_e} & C_{ry} & -C_{rx} & 0 & -a_y & a_x & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & S_{rx} & S_{ry} \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & S_{rx} & 0 & -S_{ry} \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & -S_{ry} & S_{rx} & 0 \end{bmatrix}}_{F_{NS}} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \\ x_5 \\ x_6 \\ x_7 \\ x_8 \\ x_9 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ u_{ax} \\ u_{gx} \\ 0 \\ u_{ay} \\ u_{gy} \\ 0 \\ u_{az} \\ u_{gz} \end{bmatrix} \quad (4.54)$$

$$F = \underbrace{\begin{bmatrix} 0 & \rho_z & -\rho_y & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ -\rho_z & 0 & \rho_x & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ \rho_x & -\rho_y & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ \frac{-g}{R_e} & 0 & 0 & 0 & C_\alpha & -C_\gamma & 0 & -a_z & a_y \\ 0 & \frac{-g}{R_e} & 0 & -C_\alpha & 0 & C_\gamma & a_z & 0 & -a_x \\ 0 & 0 & \frac{2g}{R_e} & C_\gamma & -C_\alpha & 0 & -a_y & a_x & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & S_\alpha & S_\gamma \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & S_\alpha & 0 & -S_\gamma \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & -S_\gamma & S_\alpha & 0 \end{bmatrix}}_{F_{INS}} G = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} W = U = \begin{bmatrix} U_x \\ U_{ax} \\ U_y \\ U_{gx} \\ U_{ay} \\ U_{gy} \\ U_z \\ U_{az} \\ U_{gz} \end{bmatrix}$$

4.3.2 สร้างเมทริกซ์ A ขนาด $2n \times 2n$ (โดยที่ n คือขนาดของเมทริกซ์ x) โดยใช้ค่า F, G และ W จากสมการที่ (4.28) เพื่อใช้ในการหาค่าเมทริกซ์ B

$$A = \left[\begin{array}{c|c} -F & GWG^T \\ \hline 0 & F^T \end{array} \right] \Delta t \quad (4.55)$$

4.3.3 สร้างเมทริกซ์ B โดยใช้ค่าเมทริกซ์ A โดย $B = e^A$

$$B = e^A \quad (4.56)$$

4.3.4 หาค่า ϕ โดยทำการทรานสโพส ส่วนด้านล่างขวาของเมทริกซ์ B

$$\phi = \text{ทรานสโพสส่วนด้านล่างขวาของเมทริกซ์ } B$$

4.3.5 คำนวณค่า Q_k โดยใช้ค่าของส่วนบนขวาของเมทริกซ์ B

$$Q_k = \phi * (\text{ส่วนบนขวาของเมทริกซ์ } B)$$

4.3.6 สร้างสมการเครื่องมือวัด $Z_k = H_k X_k + V_k$ โดยกำหนดค่า เมทริกซ์ H และ เมทริกซ์ R และ $V_k = 0$

$$H = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \text{ และ } R = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

4.3.7 กำหนดจำนวนรอบในการทำนายค่า N รอบ และกำหนดค่าเริ่มต้นของเมทริกซ์ P_k

$$P_k = \begin{bmatrix} 10^6 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 10^2 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 6.4 \times 10^{-3} & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 10^6 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 10^2 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 6.4 \times 10^{-3} & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 10^6 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 10^2 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 6.4 \times 10^{-3} \end{bmatrix}$$

4.3.8 ทำการคำนวณค่าอัตราขยายคาบมาน K_k , $\hat{x}_k$ และ P_k ตามสมการต่อไปนี้

$$K_k = P_k^- H_k^T (H_k P_k^- H_k^T + R_k)^{-1} \quad (4.57)$$

$$\hat{x}_k = \hat{x}_k^- + K_k (z_k - H_k \hat{x}_k^-) \quad (4.58)$$

$$P_k = (I - K_k H_k) P_k^- \quad (4.59)$$

4.3.9 คำนวณค่า $\hat{x}_{k+1}$ และ P_{k+1}^-

$$\hat{x}_{k+1}^- = \phi_k \hat{x}_k \quad (4.60)$$

$$P_{k+1}^- = \phi_k P_k \phi_k^T + Q_k \quad (4.61)$$