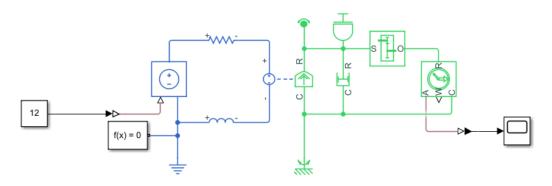
5. Control

5.1 Model ของ Motor และ Gearbox ที่ใช้

DC มอเตอร์ที่เลือกใช้คือ FaulHaber 2342L012CR 12VDC พิจารณากรณีที่ มอเตอร์ ไม่ได้รับ แรงบิดจากภายนอกเพิ่มเติม แล้วทำการ Model ระบบอย่างคร่าวๆ



รูปที่ 42 Model ของ DC Motor

เนื่องจากระบบใน Model มี 2 ส่วน แบ่งเป็น ระบบทางไฟฟ้า และ ระบบทางกล

5.1.1 Differential Equation

กำหนดค่าคงที่เป็นดังนี้

R = ความต้านทานทางไฟฟ้า

L = ความเหนี่ยวนำทางไฟฟ้า

 K_b = ค่าคงที่ของแรงเคลื่อนไฟฟ้าย้อนกลับ

 K_t = ค่าคงที่ของแรงบิด

b = ความหน่วงเชิงมุม

J = ความเฉื่อยในการหมุน ของอาร์เมเจอร์ กับ ชุดเฟือง

V_{in} = แรงเคลื่อนไฟฟ้าที่ใส่เข้าไปในวงจร

 V_{emf} = แรงเคลื่อนไฟฟ้าย้อนกลับ

I = กระแสไฟฟ้า

τ_m = แรงบิดจากขดลวดอาร์เมเจอร์

θ = มุมที่เพลามอเตอร์หมุนไป

 θ_f = มุมที่เพลาหลังจากทดเฟืองหมุนไป

r_g = อัตราทดของเฟือง

ระบบทางไฟฟ้า

จาก Kirchhoff's voltage law จะได้

$$-V_{in} + IR + V_{emf} + L\dot{I} = 0$$

จาก Faraday's Law เมื่อจัดรูปใหม่ จะได้

$$V_{emf} = K_b \dot{\theta}$$

แทน V_{emf} ลงในสมการแรกจะได้

$$-V_{in} + IR + K_{b}\dot{\theta} + L\dot{I} = 0$$

จาก Lorentz force law จะได้

$$\tau_{\rm m} = K_{\rm t}I$$

ระบบทางกล เนื่องจากการหมุนของ มอเตอร์ทำให้เกิดแรงบิด au_m จาก Newton-Euler's law จะได้

$$\tau_{\rm m} - b\dot{\theta} = J\ddot{\theta}$$

เมื่อแทนสมการ Lorentz force law ลงไป จะได้

$$K_tI - b\dot{\theta} = J\ddot{\theta}$$

จะได้สมการทางระบบไฟฟ้า และ ระบบทางกลมา

$$-V_{in} + IR + K_b \dot{\theta} + L\dot{I} = 0$$

$$K_tI - b\dot{\theta} = J\ddot{\theta}$$

คูณ $\frac{1}{R}$ ในสมการแรก และ คูณ $\frac{1}{b}$ ไปในสมการที่สอง

$$-\frac{V_{in}}{R} + I + \frac{K_b \dot{\theta}}{R} + \frac{L\dot{I}}{R} = 0$$

$$\frac{K_t I}{b} - \dot{\theta} = \frac{J \ddot{\theta}}{b}$$

$$\tau_e(\text{Electrical Time constant}) = \frac{L}{R}$$

$$\tau_m$$
(Mechanical Time constant) = $\frac{J}{b}$

โดยทั่วไป $au_m \gg au_e$

ดังนั้นจึงประมาณ พจน์ $\frac{\mathrm{L}\dot{\mathrm{I}}}{\mathrm{R}}$ ว่าไม่ส่งผลต่อระบบ ดังนั้น Differential Equation ของระบบ

$$-V_{\rm in} + IR + K_{\rm b}\dot{\theta} = 0$$

$$K_t I - b\dot{\theta} = J\ddot{\theta}$$

และเนื่องจากมอเตอร์ต่ออยู่กับชุดเฟืองด้วย จึงมี

$$\theta = r_g \theta_f$$

$$-V_{in} + IR + K_b r_g \dot{\theta}_f = 0$$

$$K_t I - br_g \dot{\theta}_f = Jr_g \ddot{\theta}_f$$

5.1.2 Transfer Function

สามารถหา Transfer Function ของระบบได้จาก Laplace Transform ของแต่ละสมการ

$$-V_{in}(s) + I(s)R + r_gK_bS\theta_f(s) = 0$$

$$K_tI(s) - r_gbS\theta_f(s) = r_gJS^2\theta_f(s)$$

$$I(s) = \frac{r_g b S \theta_f(s)}{K_t} + \frac{r_g J S^2 \theta_f(s)}{K_t}$$

แทน I(s) ลงในสมการทางไฟฟ้า

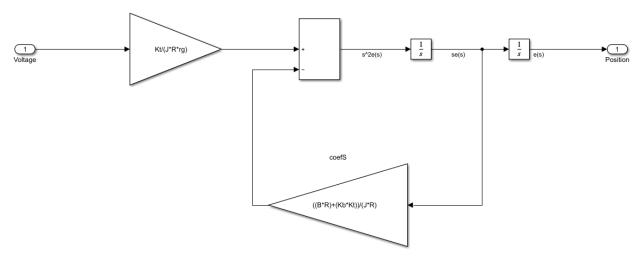
$$-V_{in}(s) + \left(\frac{r_g b S \theta_f(s)}{K_t} + \frac{r_g J S^2 \theta_f(s)}{K_t}\right) R + r_g K_b S \theta_f(s) = 0$$

$$\left(\frac{r_g bRS + r_g JRS^2 + r_g K_b K_t S}{K_t}\right) \theta_f(s) = V_{in}(s)$$

$$\frac{\theta_f(s)}{V_{in}(s)} = \frac{K_t}{r_g JRS^2 + r_g(bR + K_b K_t)S}$$

$$\frac{\theta_f(s)}{V_{in}(s)} = \frac{\frac{K_t}{r_g J R}}{S^2 + \frac{(bR + K_b K_t)}{JR} S}$$

นำไปเขียนเป็น Block Diagram ได้ ดังรูป



รูปที่ 43 Block Diagram ของ transfer Function

5.1.3 State-space

จาก Differential Equation ของระบบ

$$-V_{in} + IR + K_b r_g \dot{\theta}_f = 0$$

$$K_t I - b r_g \dot{\theta}_f = J r_g \ddot{\theta}_f$$

เนื่องจาก ระบบนี้มี Order = 2 ดังนั้น ระบบนี้จะ มี 2 state เช่นกัน กำหนด X เป็น state ของระบบ และ Y เป็น Output ที่ต้องการแสดงของระบบ

$$\begin{array}{c} X_1 = \theta_f \\ X_2 = \dot{\theta_f} \\ Y = \theta_f \end{array}$$

$$\begin{array}{c} \dot{X_1} = \dot{\theta_f} \\ \dot{X_1} = X_2 \\ \vdots \\ \dot{\theta_f} = \frac{K_t I}{J r_g} - \frac{b \dot{\theta_f}}{J} \\ \vdots \\ \ddot{\theta_f} = \frac{(-K_b K_t - bR)}{JR} \dot{\theta_f} + \frac{K_t V_{in}}{r_g JR} \end{array}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{X_1} \\ \dot{X_2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -\frac{(K_b K_t + bR)}{JR} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} X_1 \\ X_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ K_t \\ r_g JR \end{bmatrix} V_{in}$$

$$Y = \theta_f$$

5.2 Code ในการ Estimate Parameter ของ Gearbox และ Motor

ในการทำ Parameter Estimation จะมีอยู่ 2 ส่วน

5.2.1 ฟังก์ชันของ State - Space

จาก State – Space ที่หามาได้ เราจะสามารถเขียนเป็นสมการในรูปของเมทริกซ์ได้เป็น

$$Y = X_1$$

$$\begin{bmatrix} \dot{X_1} \\ \dot{X_2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} X_2 \\ -\frac{(K_b K_t + bR)}{JR} X_2 + \frac{K_t}{r_g JR} V_{in} \end{bmatrix}$$

และยังสามารถ รวม parameters ของแต่ละพจน์เป็น ตัวแปรเดียวได้เช่นกันจะได้

$$\begin{bmatrix} \dot{X_1} \\ \dot{X_2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} X_2 \\ -par1 + par2 V_{in} \end{bmatrix}$$

โดยที่
$$par1 = \frac{(K_b K_t + bR)}{JR}$$

$$par2 = \frac{K_t}{r_g J R}$$

จะสามารถนำไปเขียนโปรแกรมใน Matlab ได้ดังนี้

รูปที่ 44 function state – space

5.2.1 คำสั่งสำหรับการ Run โปรแกรมเพื่อทำ Parameter Estimation

ทำ Logging Data ใส่สัญญาณ ให้มอเตอร์ทำงานตามสัญญาณ ChirpSine ที่มีสมการดังนี้

$$X(t) = \sin(2\pi(kt^2 + f_0t)t + \emptyset)$$

โดย $ot\!\!\!/ m{Q} = \frac{\pi}{2}$ เนื่องจาก ไม่ต้องการสั่งการมอเตอร์ให้ผ่านช่วงที่มอเตอร์ไม่ทำงาน จึง เลื่อน phase ไป 90 องศา

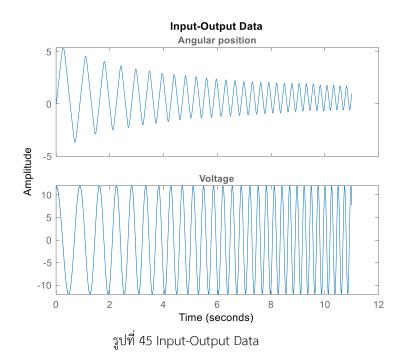
 $f_1, f_0 =$ ความถี่สุดท้ายที่ต้องการ และความถี่เริ่มต้น ตามลำดับ T= เวลาที่ความถี่เปลี่ยนแปลงจาก f_0 ไปจนถึง f_1 ค่าในการทดลอง

$$k = \frac{f_1 - f_0}{T} = \frac{10 - 1}{60} = 0.15$$

```
%% import data
z = iddata(table2array(ChirpSignalEX(:,5)),table2array(ChirpSignalEX(:,3)), 0.002);%ChirpSignalRespondRSpro
z.InputName = 'Voltage';
z.InputUnit = 'V';
z.OutputName = {'Angular position'};
z.OutputName = {'rad'};
z.Tstart = 0;
z.TimeUnit = 's';
figure('Name', [z.Name ': Voltage input -> Angular position output']);% Plot first input-output pair (Voltage -> Angular position).
plot(z(:, 1, 1));
```

รูปที่ 5.4 import data

ส่วนนี้เป็นส่วนที่ นำ log data เข้ามาใน workspace แล้วตั้งชื่อ และหน่วย และสามารถ plot ค่าที่เก็บ เข้ามาเป็น graph ให้ดูได้



รูปที่ 46 Input - Output Data

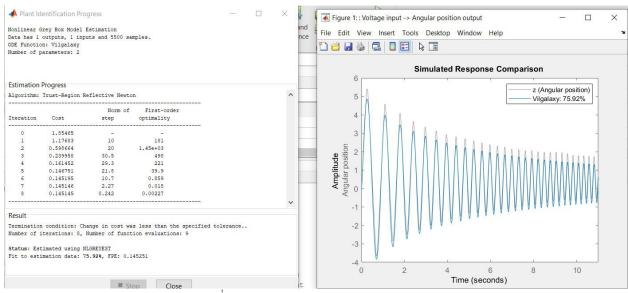
ส่วนนี้เป็นการกำหนดค่าเริ่มต้นให้กับ โปรแกรมโดยทำการใส่ชื่อไฟล์ฟังก์ชันของ State – Space ลงไปจากนั้นก็กำหนดจำนวนของ Output, จำนวนของ Input, จำนวนของ States กำหนดค่า Parameters และ States เริ่มต้นให้กับโปรแกรม จากนั้น กำหนดค่าต่ำสุดที่จะประมาณค่า และชื่อ ของ Parameters

นอกจากนี้ โปรแกรมยังสามารถให้ตั้งค่าความละเอียดของควาคลาดเคลื่อนในการประมาณค่าได้

```
%% RUN parameters estimation
nlgr = setinit(nlgr, 'Fixed', {true true}); % Estimate the initial states.
opt = nlgreyestOptions('Display', 'on');
opt.SearchOptions.MaxIterations = 60;
nlgr = nlgreyest(z, nlgr, opt);
compare(z,nlgr);
```

รูปที่ 48 RUN parameters estimation

จากนั้นทำการตั้งค่า 'Fixed' เป็น true เพื่อให้โปรแกรม ตั้งค่าเริ่มต้นของ States ตามที่เรา กำหนด และ กำหนดจำนวนครั้งในการคำนวณได้ หลังจากนั้นสั่งให้ทำการ plot เปรียบเทียบข้อมูลที่ทำการ Parameter Estimation กับการทดลอง ซึ่งพบว่าค่าที่ได้มีความใกล้เคียงกับระบบจริง 75.92 %



รูปที่ 49 Simulated Response Comparison

5.3 ค่าของ parameter ที่ได้จากการทำ Nonlinear Graybox Parameter Estimation

| nlgr.Parameters × nlgr.Parameters | | | | | | |
|-----------------------------------|--------|--------|----------|---------|---------|---------|
| Fields | Name | ⊞ Unit | ₩ Value | Minimum | Maximum | ✓ Fixed |
| 1 | 'par1' | | 51.4230 | 0 | Inf | 0 |
| 2 | 'par2' | [] | 134.3624 | 0 | Inf | 0 |
| 3 | **** | | | | | |

รูปที่ 50 Parameters after estimation

จาก
$$par1 = \frac{(K_b K_t + bR)}{JR}$$

$$par2 = \frac{K_t}{r_g J R}$$

$$par1 = 51.4230$$

$$par2 = 134.3624$$