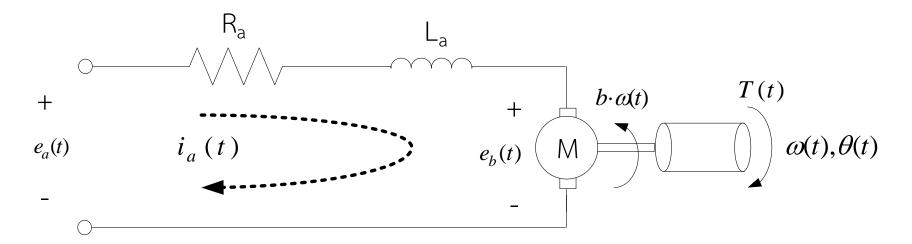
การหาแบบจำลองของ DC-Motor เพื่อการประยุกต์ใช้ในการควบคุมแบบป้อนกลับ

มอเอร์ไฟฟ้ากระแสตรง(DC motor)



I ู(t) คือกระแสในขดลวดอาร์มาเจอร์

T(t) คือแรงบิตของมอเตอร์

 $E_{b}(t)$ คือศักดาย้อนกลับ(back emf voltage)

R คือความต้านทานของขดลวดอาร์มาเจอร์

L คือค่าความเหนี่ยวนำของขดลวดอาร์มาเจอร์

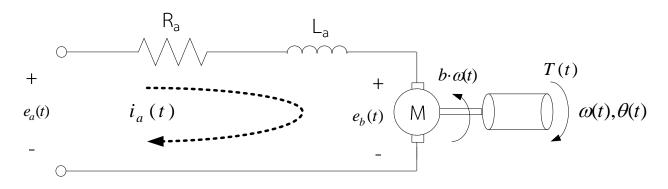
 k_{ϕ} คือสัมประสิทธิ์แรงบิตของมอร์เตอร์

K, คือสัมประสิทธิ์ศักดาย้อนกลับ

ป คือโมเมนท์ความเฉื่อย

Bคือสัมประสิทธิ์แรงเสียดทานทางจลน์ของ

มอเตอร์



$$e_a(t) - e_b(t) = L_a \frac{d}{dt} i_a(t) + R_a i_a(t)$$

แรงบิตของมอร์เตอร์จะแปรผันตามค่าความเข้มของสนามแม่เหล็กและกระแสที่ไหลผ่านมอเตอร์

$$T(t) = K_{\varphi} i_{\alpha}(t)$$

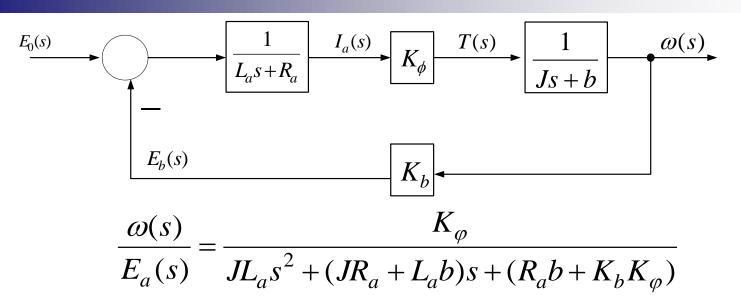
เมื่อพิจารณาแรงบิตที่ทำให้เพลาของมอร์เตอร์หมุนจะได้

$$T(t)-b\cdot\omega(t)=J\,rac{d}{dt}\,\omega(t)$$

$$T(t)=J\,rac{d}{dt}\,\omega(t)+b\cdot\omega(t)$$

ในการหมุนของมอเตอร์จะทำให้เกิดศักดาย้อนกลับ e_b(t) โดยแปรกับอัตราความเร็วเชิงมุมในการหมุน

$$e_b(t) = K_b \omega(t)$$



อย่างไรก็ตาม โดยทั่วไปแล้วค่าความต้านทานของตัวเหนี่ยวน้ำที่ขดลวดอาร์มาเจอร์ $L_{_3}$ นั้นมีค่าน้อยมากๆ หรือ กล่าวได้ว่า $L_{_3}=0$ Ω ดังนี้นสามารถประมาณทราสเฟอร์ฟังก์ใหม่ได้

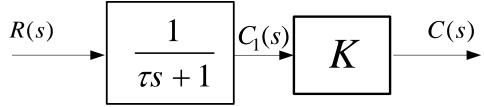
$$\frac{\omega(s)}{E_a(s)} = \frac{K_{\varphi}}{J L_a s^2 + (J R_a + L_a b)s + (R_a b + K_b K_{\varphi})}$$

$$0$$

$$\frac{\omega(s)}{E_a(s)} \cong \frac{K_{\varphi}}{J R_a s + (R_a b + K_b K_{\varphi})} = \frac{K_m}{\tau_m + 1}$$

$$\vec{L}_a = \frac{J R_a}{R_a b + K_b K_{\varphi}}, \quad K_m = \frac{K_{\varphi}}{R_a b + K_b K_{\varphi}}$$

ระบบอันดับหนึ่งที่มีเกน



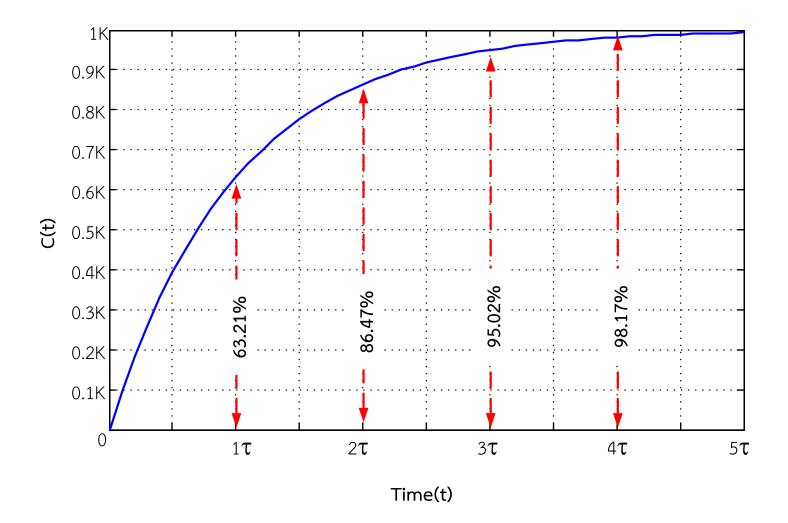
$$R(s) \qquad K \qquad C(s) = \frac{K}{\tau s + 1}$$

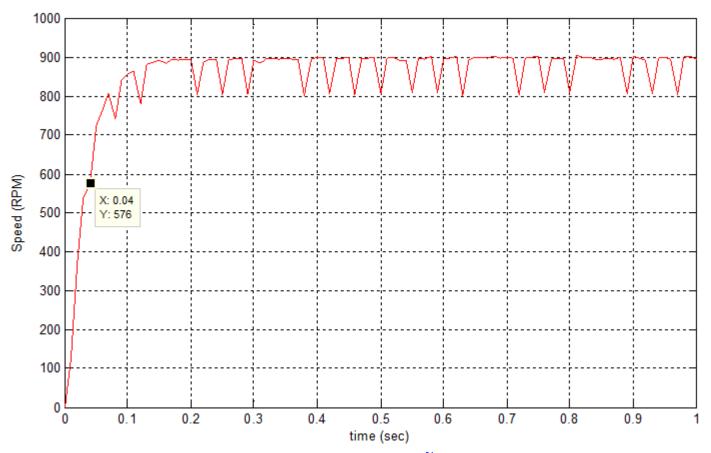
$$C(s) = \frac{K}{\tau s + 1} R(s)$$

$$C(s) = K \left(\frac{1}{\tau s + 1}\right) \left(\frac{1}{s}\right)$$

$$C(s) = K \frac{1}{s + 1/\tau} = K \left(\frac{1}{s} - \frac{1}{s + 1/\tau}\right)$$

$$c(t) = K \left(1 - e^{-\frac{1}{\tau}t}\right), t \ge 0$$





จากผลตอบสนองจะเห็นว่ามีผลเหมือนกรณีระบบอันดับหนึ่ง ดังนั้นสามารถจำลองระบบด้วยทราสเฟอร์ฟังก์ชัน

อันดับหนึ่งดังสมการ
$$\frac{\omega(s)}{E_a(s)} \cong \frac{K_m}{\tau_m s + 1}$$

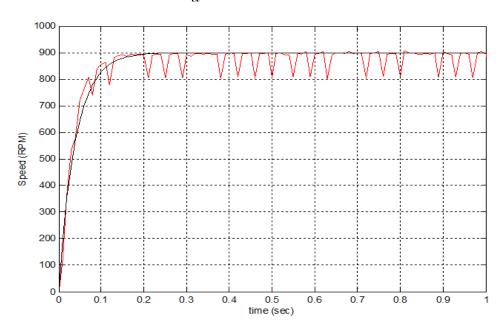
จากกราฟเห็นว่าค่าปลายลู่เข้าความเร็วที่ 900 RPM ดังนั้นพิจารณาค่าคงที่ au_m จากการไต่ถึงระดับ 63.21% ของค่าปลายคือ 900 X 63.21% = 568.89 จากผลการทดลองได้ประมาณ 576 RPM ที่ au_m = 40 ms

ในกรณีนี้ เกน K_m คิดได้จากสัดส่วนเอาต์พุตค่าปลายที่ได้ต่อขนาดอินพุตที่จ่ายให้ระบบ โดยในการทดลองนี้ได้ จ่ายแรดงดันไฟเลี้ยงให้ DC Motor เท่ากับ 12 V. โดยผลการทดลองได้ความเร็วรอบของ DC Motor ที่ค่าปลาย เท่ากับ 900 RPM จะได้

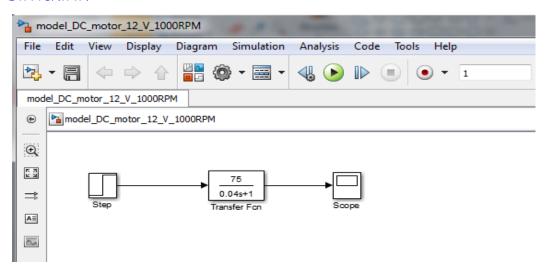
$$K_m = \frac{900[RPM]}{12[V]} = 75\frac{[RPM]}{[V]}$$

ดังนั้นสามารถประมาณค่าทรานเฟอร์ฟังก์ชันของ DC Motor ได้เป็น

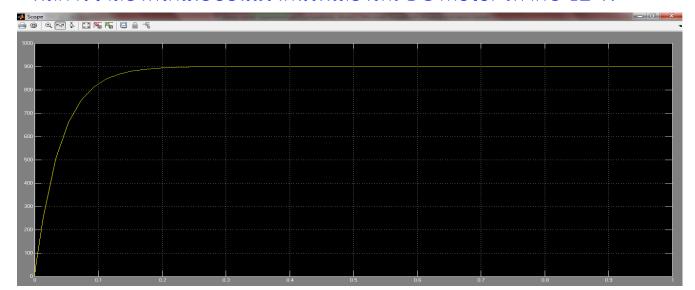
$$\frac{\omega(s)}{E_a(s)} \cong \frac{75}{0.04s + 1}$$

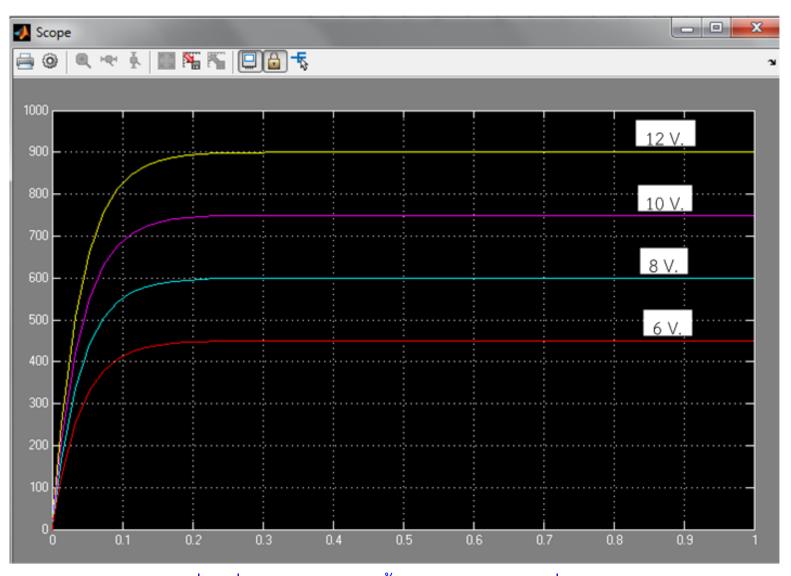


เพื่อเป็นการยืนยันแบบจำลองของทรานสเฟอร์ฟังก์ชันที่ได้ประมาณการ สามารถจำลองการทำงานโดยใช้ โปรแกรม MATLAB Simulink

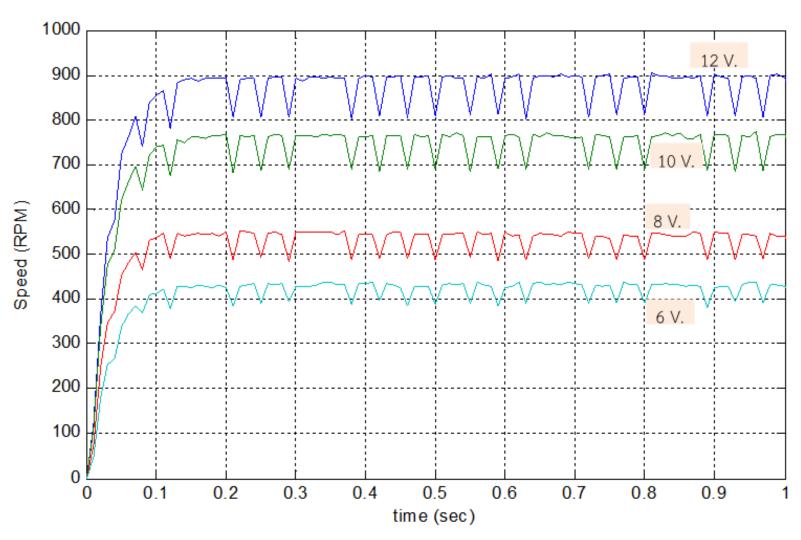


ผลการจำลองที่ได้เมื่อป้อนแรงดันไฟเลี้ยงใหเ DC Motor เท่ากับ 12 V.



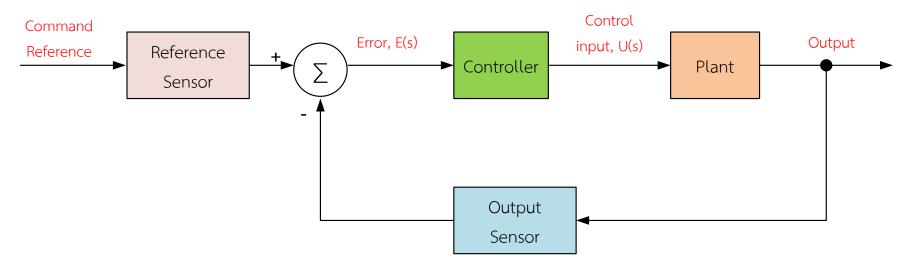


ผลการจำลองที่ได้เมื่อป้อนแรงดันไฟเลี้ยงใหเ DC Motor ที่แตกต่างกัน

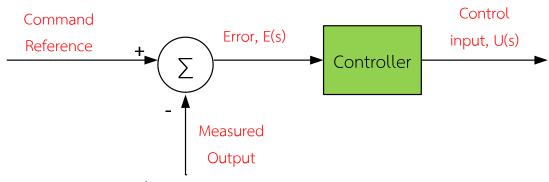


ผลการทดลองจริงเมื่อป้อนแรงดันไฟเลี้ยงใหเ DC Motor ที่แตกต่างกัน

การควบคุมแบบป้อนกลับ(feedback controller)



แผนภาพบล๊อกแสดงการควบคุมแบบป้อนกลับ



แสดงความสัมพันธ์ระหว่างสัญญาณควบคุมและสัญญาณผิดพลาด

ชนิดของระบบควบคุมพื้นฐาน (Type of Basic Feedback)

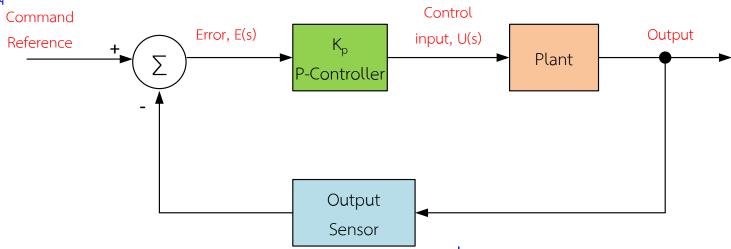
อุปกรณ์ควบคุมจะถูกออกแบบไว้เพื่อให้สร้างสัญญาณควบคุมไปควบคุมระบบเมื่อมี สัญญาณผิดพลาด (error signal) เกิดขึ้น โดยหลักครือวิธีการควบคุมเรียกว่ากฎการควบคุม (control law) เมื่อสัญญาณผิดพลาด (error signal) มีค่าไม่เป็นศูนย์ซึ่งอาจจะเป็นผลมาจาก การเปลี่ยนแปลงที่คำสั่งหรือเกิดสัญญาณรบกวน หน้าที่ตัวควบคุมคือจะพยายามควบคุมตัวแปร ของระบบ (system variable) ให้มีค่าใกล้เคียงกับค่าที่ต้องการ ซึ่งสามารถสรุปหน้าที่ของตัว ควบคุมพอสังเขปได้ดังนี้

- ลดค่าผิดพลาดในสภาวะอยู่ตัว (minimize the steady state error)
- ลดค่าเวลาเข้าที่ (minimize the settling time)
- เพื่อให้การตอบสนองในสภาวะชั่วครู่ (transient response) มีลักษณะตามที่ กำหนดไว้เช่น ต้องการให้ค่าโอเวอร์ชูตมีค่าน้อยสุด กำหนดค่าอัตราส่วนการหน่วง กำนดค่า เวลาเข้าที่ และหค่าความถี่ธรรมชาติ

ตัวควบคุมแบบสัดส่วน (Proportional control, P-control)

การควบคุมระบบป้อนกลับโดยใช้ตัวควบคุมเชิงสัดส่วน สัญญาณควบคุม (u) จะแป็นสัดส่วน โดยตรงกับค่าสัญญาณความผิดพลาด (e) ที่เกิดจากสัญญาณอ้างอิงกับสัญญาณเอาต์พุตของระบบที่ทำ

การควบคุมระบบนั้น



แผนภาพบล๊อกแสดงการควบคุมแบบป้อนกลับที่ใช้ตัวควบคุมแบบสัดส่วน

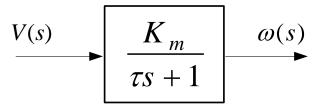


ตัวควบคุมแบบสัดส่วน

$$u(t)=K_p e(t)$$
 หรือเขียนอยู่ในรูปแบบการแปลงลาปลาซจะได้ว่า $\dfrac{U(s)}{E(s)}=K_p$ เมื่อ Kp คืออัตราการขยายของตัวควบคุมนี้

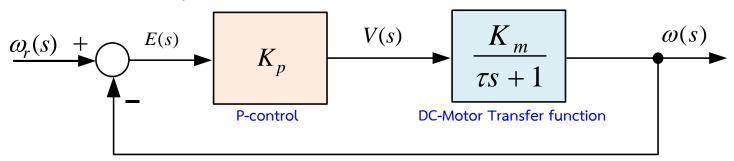
การควบคุมโดยใช้ตัวควบคุมแบบสัดส่วนกับระบบอันดับ 1

จาการศึกษาฟังก์ชันถ่ายโอนของ DC-Motor ที่นำมาวิเคราะห์การควบคุมความเร็วมอเตอร์คือ



DC-Motor Transfer function

ดังนั้นหากใช้ตัวควบคุมแบบสัดส่วนมาควบคุมความเร็วการหนุมของมอเตอร์ สามารถเขียน แผนภาพบล๊อกระบบควบคุมแบบสัดส่วนได้



จากรูปสามารถวิเคราะห์หาฟังก์ชันถ่ายโอนของการควบคุมความเร็วการหมุนของ DC-Motor

$$\frac{\omega(s)}{\omega_r(s)} = \frac{\frac{K_p K_m}{\tau s + 1}}{1 + \frac{K_p K_m}{\tau s + 1}} = \frac{K_p K_m}{\tau s + 1 + K_p K_m}$$

$$\frac{\omega(s)}{\omega_r(s)} = \frac{K_p K_m}{\tau s + 1 + K_p K_m}$$

สามารถวิเคราะห์ผลที่เกิดจากการเปลี่ยนแปลงความร์วที่ต้องการได้ โดยกำหนดให้สัญญาณ อ้างอิงเป็นฟังก์ชันหนึ่งหน่วย หรือ $\omega_r(s) = \frac{1}{s}$ จะได้

$$\omega(s) = \frac{K_p K_m}{\tau s + 1 + K_p K_m} \omega_r(s)$$

$$\omega(s) = \left(\frac{K_p K_m}{\tau s + 1 + K_p K_m}\right) \frac{1}{s}$$

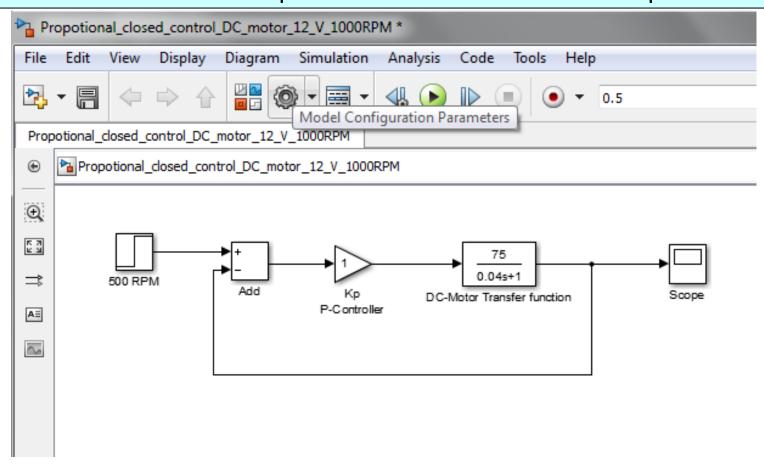
พิจารณาความเร็วในสถาณะอยู่ตัวคือ

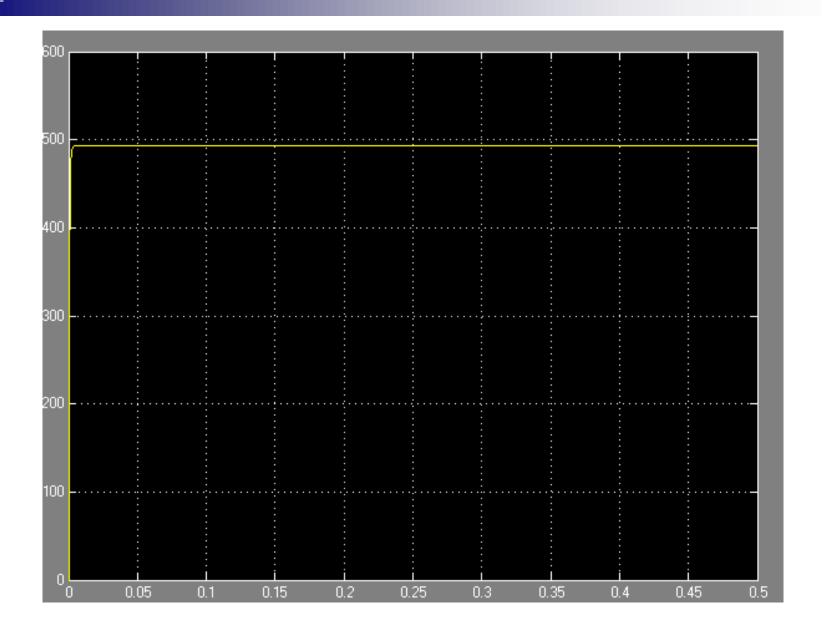
$$\omega_{ss}(s) = \lim_{s \to 0} s \left(\frac{K_p K_m}{\tau s + 1 + K_p K_m} \right) \frac{1}{s}$$

$$\omega_{ss}(s) = \frac{K_p K_m}{1 + K_n K_m} < 1$$

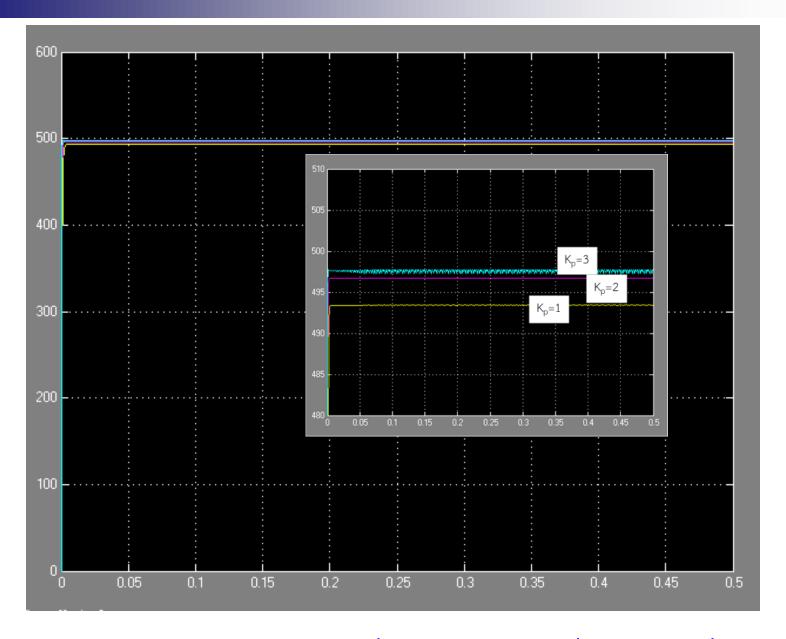
สังเกตูว่าค่าความเร็วในการหมุนของ DC-Motor $\omega_{ss}(s) = \frac{K_p K_m}{1 + K_m K} < 1$ สภาวะอยู่ตัว จะมีค่าน้อยกว่า 1 หากเลือกค่า Kp ให้มี อยู่ตัว จะมีค่าเข้าใกล้ 1 มากขึ้น

การจำลองการทำงานการควบคุมความเร็ว DC-Motor ที่ใช้ตัวควบคุมแบบสัดส่วน





ผลการจำลองการทำงานการควบคุมความเร็ว DC-Motor ที่ใช้ตัวควบคุมแบบสัดส่วน ที่กำหนดให้ค่า ${
m K_p}$ =1



ผลการจำลองการทำงานการควบคุมความเร็ว DC-Motor ที่ใช้ตัวควบคุมแบบสัดส่วน ที่กำหนดให้ค่า K_p ที่แตกต่างกัน