

5.16.1 Styrbarhet

Definisjon:

Et system som kan beskrives av tilstandsrommodellen: $\dot{x} = Ax + Bu$ er styrbart dersom det eksisterer et endelig sett pådrag $u(t)$ som kan bringe systemet fra en vilkårlig starttilstand, $x(0)$, til en hvilken som helst ønsket tilstand $x(t)$.

Det kan vises, men beviset gis ikke her, at et system er styrbart i henhold til definisjonen dersom:

$$\text{rang} [B \mid AB \mid A^2B \mid \dots \mid A^{n-1}B] = n$$

Der n er antall tilstander i systemet

Matrisen P betegnes som styrbarhetsmatrisen.

$$P = [B \mid AB \mid A^2B \mid \dots \mid A^{n-1}B]$$

Rangen til en matrise er dimensjonen til største undermatrisen med determinant $\neq 0$

For P matrisen:

- P vil alltid ha n rader, der n er antall tilstander
- Dersom systemet bare har ett pådrag, har B bare én kolonne. Antall kolonner i P blir da lik n. Altså er P i dette tilfelle kvadratisk.
- Med bare ett pådrag blir derfor kravet til styrbarhet at: $\det [P] \neq 0$

Eksempel 5.16.1.1:

$$\text{Gitt systemet } \dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -1 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

Dette systemet har tre tilstander. Altså er $n = 3$

Styrbarhetsmatrisen blir her: $P = [B \mid AB \mid A^2B]$

Denne må ha rang = 3 for at systemet skal være styrbart. Følgelig må $P \neq 0$:

Beregner styrbarhetsmatrisen:

$$P = \left[\begin{array}{c} \left[\begin{array}{c} 0 \\ 0 \\ 1 \end{array} \right] \vdots \left[\begin{array}{ccc} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -1 \end{array} \right] \\ \left[\begin{array}{c} 0 \\ 0 \\ 1 \end{array} \right] \vdots \left[\begin{array}{ccc} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -1 \end{array} \right] \\ \left[\begin{array}{c} 0 \\ 0 \\ 1 \end{array} \right] \vdots \left[\begin{array}{ccc} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -1 \end{array} \right] \\ \left[\begin{array}{c} 0 \\ 0 \\ 1 \end{array} \right] \vdots \left[\begin{array}{ccc} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -1 \end{array} \right] \end{array} \right]$$

$$P = \left[\begin{array}{c} \left[\begin{array}{c} 0 \\ 0 \\ 1 \end{array} \right] \vdots \left[\begin{array}{c} 0 \\ 1 \\ -1 \end{array} \right] \vdots \left[\begin{array}{ccc} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -1 \end{array} \right] \\ \left[\begin{array}{c} 0 \\ 0 \\ 1 \end{array} \right] \vdots \left[\begin{array}{c} 0 \\ 1 \\ -1 \end{array} \right] \vdots \left[\begin{array}{ccc} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -1 \end{array} \right] \\ \left[\begin{array}{c} 0 \\ 0 \\ 1 \end{array} \right] \vdots \left[\begin{array}{c} 0 \\ 1 \\ -1 \end{array} \right] \vdots \left[\begin{array}{ccc} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -1 \end{array} \right] \\ \left[\begin{array}{c} 0 \\ 0 \\ 1 \end{array} \right] \vdots \left[\begin{array}{c} 0 \\ 1 \\ -1 \end{array} \right] \vdots \left[\begin{array}{ccc} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -1 \end{array} \right] \end{array} \right] = \left[\begin{array}{ccc} 0 & \vdots & 0 \\ 0 & \vdots & 1 \\ 1 & \vdots & -1 \end{array} \right]$$

Undersøker styrbarhet:

$$\det [P] = 1 \cdot (-1) = -1 \neq 0$$

konklusjon: Systemet er styrbart

— — — — —

Eksempel 5.16.1.2:

$$\dot{x}_1 = -2x_1 + u \quad \text{og} \quad \dot{x}_2 = -3x_2 + dx_1$$

$$A = \begin{bmatrix} -2 & 0 \\ d & -3 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$\text{Styrbarhetsmatrisen: } P = [B \mid AB] = \begin{bmatrix} 1 & \left[\begin{array}{cc} -2 & 0 \\ d & -3 \end{array} \right] \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} \\ 0 & \left[\begin{array}{cc} -2 & 0 \\ d & -3 \end{array} \right] \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & -2 \\ 0 & d \end{bmatrix}$$

$$\det[P] = d$$

Krav til styrbarhet: $d \neq 0$

Eksempel 5.16.1.2:

$$\dot{x}_1 = -2x_1 + u \quad \text{og} \quad \dot{x}_2 = -3x_2 + dx_1$$

$$A = \begin{bmatrix} -2 & 0 \\ d & -3 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$\text{Styrbarhetsmatrisen: } P = [B \mid AB] = \begin{bmatrix} 1 & \left| \begin{bmatrix} -2 & 0 \\ d & -3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} \right. \\ 0 & \left| \begin{bmatrix} -2 & 0 \\ d & -3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} \right. \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & -2 \\ 0 & d \end{bmatrix}$$

$$\det[P] = d$$

Krav til styrbarhet: $d \neq 0$

5.16.2 Observerbarhet

Definisjon:

Et system som kan beskrives av tilstandsrommodellen:

$$\dot{x} = Ax + Bu \text{ og } y = Cx$$

er observerbart dersom det eksisterer en endelig tid, T , slik at starttilstanden $x(0)$ kan beregnes ut fra målingene $y(t)$ i tidsrommet $t = 0$ til $t = T$, forutsatt at $u(t)$ er kjent i samme periode.

Observerbarhetsmatrisen, Q:

Matrisen Q betegnes observerbarhetsmatrisen:

$$Q = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{bmatrix}$$

Systemet er observerbart dersom $\text{rang } Q = n$ som er antall tilstander.

Dersom antall rader i $C = r$ som er antall målinger og $r = 1$, én måling, får Q n rader og n kolonner. Kravet til observerbart blir da: $\det [Q] \neq 0$

Eksempel 5.16.2.1

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -1 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \quad \text{og} \quad y = x_1 = [1 \ 0 \ 0] x$$

$$Q = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ CA^2 \end{bmatrix} \quad CA = [1 \ 0 \ 0] \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -1 \end{bmatrix} = [0 \ 1 \ 0]$$

$$CA^2 = CAA \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -1 \end{bmatrix} = [0 \ 0 \ 1]$$

$$\text{Altså: } Q = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

Siden $\det Q = 1$ er dette systemet observerbart

Gitt systemet: $\dot{x} = \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ -1 & 1 \end{bmatrix}x + \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix}u$ og $y = [1 \ 1]x$

Styrbarhetsmatrise:

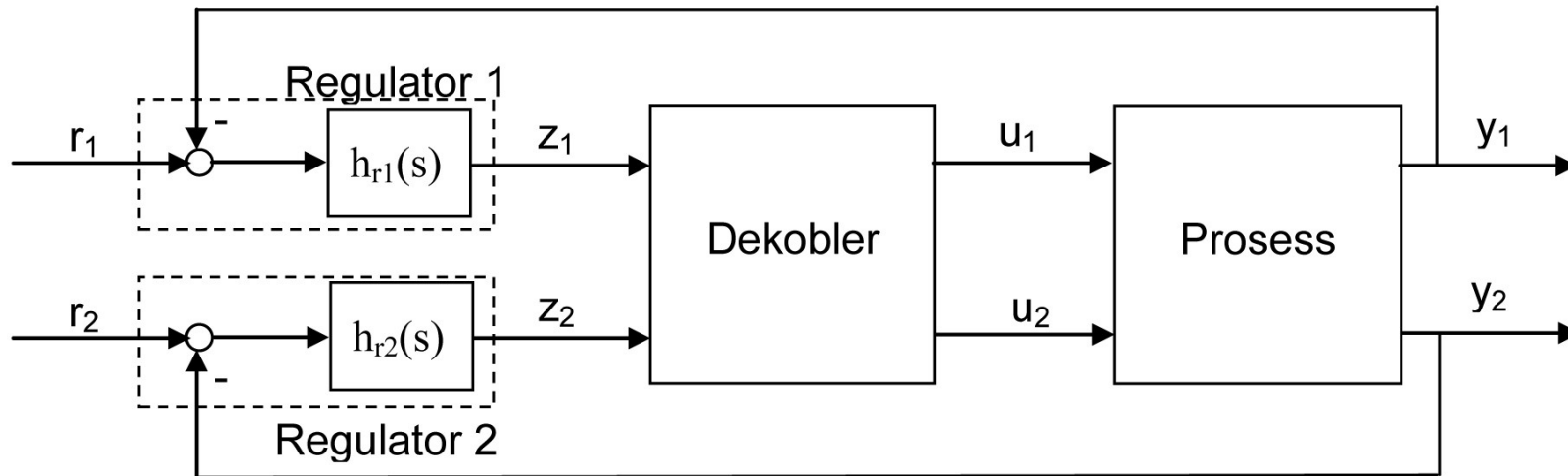
$$P = [B \mid AB] = \begin{bmatrix} 1 & 2 \\ -1 & -2 \end{bmatrix}$$

$\det[P] = -2 + 2 = 0$, systemet er ikke styrbart.

Observerbarhetsmatrise:

$$Q = \begin{bmatrix} C \\ CA \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 1 & 1 \end{bmatrix}$$

$\det [Q] = 1 - 1 = 0$, systemet er ikke observerbart.



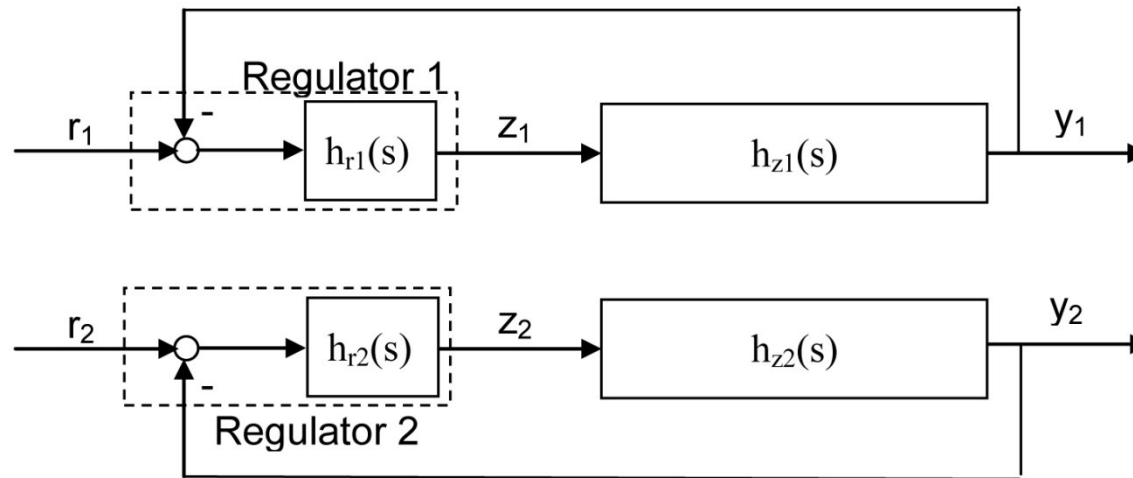
Figur 5.17.1 viser en proces med to pådrag og to målinger

Metode:

Metode:

Det er ønskelig å konstruere dekobleren slik at den første inngangen til dekobleren, z_1 , bare påvirker den første utgangen, y_1 , og den andre inngangen til dekobleren, z_2 , bare påvirker den andre utgangen, y_2 . Matematisk kan dette uttrykkes slik:

$$y_1(s) = h_{z1}(s) z_1(s) \quad \text{og} \quad y_2(s) = h_{z2}(s) z_2(s)$$



Anta at prosessen kan beskrives med transfermatrisen:

$$H_P(s) = \begin{bmatrix} h_{11}(s) & h_{12}(s) \\ h_{21}(s) & h_{22}(s) \end{bmatrix}$$

Det skal så bestemmes en tilsvarende transfermatrise for dekobleren:

$$D(s) = \frac{u(s)}{z(s)} = \begin{bmatrix} d_{11}(s) & d_{12}(s) \\ d_{21}(s) & d_{22}(s) \end{bmatrix}$$

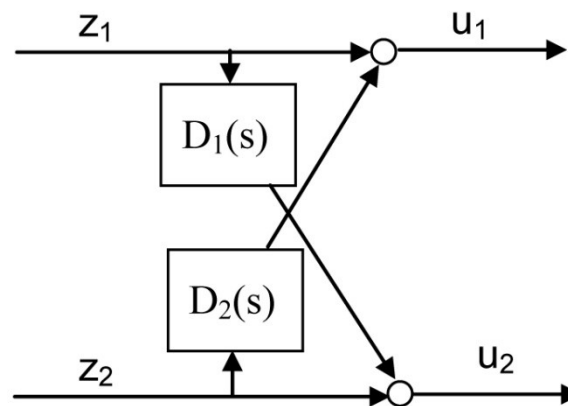
$D(s)$ inneholder fire transferfunksjoner dersom systemet har to pådrag og to målinger. Dette kan forenkles noe ved å sette:

$$d_{11}(s) = 1$$

$$d_{22}(s) = 1$$

$$D_1(s) = d_{21}(s)$$

$$D_2(s) = d_{12}(s)$$



Ligningene for dekobleren blir:

$$u_1(s) = z_1(s) + D_2(s)z_2(s)$$

$$u_2(s) = D_1(s)z_1(s) + z_2(s)$$

For prosessen gir dette:

$$y_1(s) = h_{11}(s)u_1(s) + h_{12}(s) u_2(s)$$

$$y_2(s) = h_{21}(s)u_1(s) + h_{22}(s) u_2(s)$$

$$y_1(s) = h_{11}(s) \{ z_1(s) + D_2(s)z_2(s) \} + h_{12}(s) \{ D_1(s)z_1(s) + z_2(s) \}$$

$$y_1(s) = \{ h_{11}(s) + D_1(s)h_{12}(s) \} z_1(s) + \{ D_2(s)h_{11}(s) + h_{12}(s) \} z_2(s) = h_{z1}(s) z_1(s)$$

$$y_2(s) = h_{21}(s) \{ z_1(s) + D_2(s)z_2(s) \} + h_{22}(s) \{ D_1(s)z_1(s) + z_2(s) \}$$

$$y_2(s) = \{ h_{21}(s) + D_1(s)h_{22}(s) \} z_1(s) + \{ D_2(s)h_{21}(s) + h_{22}(s) \} z_2(s) = h_{z2}(s) z_2(s)$$

Siden y_1 bare skal være avhengig av z_1 og y_2 bare skal være avhengig av z_2 må:

$$D_2(s)h_{11}(s) + h_{12}(s) = 0$$

$$D_2(s) = -\frac{h_{12}(s)}{\underline{\underline{h_{11}(s)}}}$$

$$h_{21}(s) + D_1(s)h_{22}(s) = 0$$

$$D_1(s) = -\frac{h_{21}(s)}{\underline{\underline{h_{22}(s)}}}$$

De resulterende transferfunksjonene for de to dekoblede sløyfene blir:

$$h_{z1}(s) = h_{11}(s) + D_1(s)h_{12}(s)$$

$$h_{z2}(s) = D_2(s)h_{21}(s) + h_{22}(s)$$

Exempel 5.16.1

Prosess:
$$H_P(s) = \begin{bmatrix} \frac{1}{12s+1} & \frac{-0.5}{13s+1} \\ \frac{-0.5}{10s+1} & \frac{1.05}{3s+1} \end{bmatrix}$$

Dekobler:
$$D_1(s) = -\frac{h_{21}(s)}{h_{22}(s)} = \frac{0.5(3s+1)}{(10s+1)1.05} = \frac{0.48(3s+1)}{\underline{\underline{10s+1}}}$$

$$D_2(s) = -\frac{h_{12}(s)}{h_{11}(s)} = \frac{0.5(12s+1)}{(13s+1)1} = \frac{0.5(12s+1)}{\underline{\underline{13s+1}}} \quad (\approx 0.5)$$

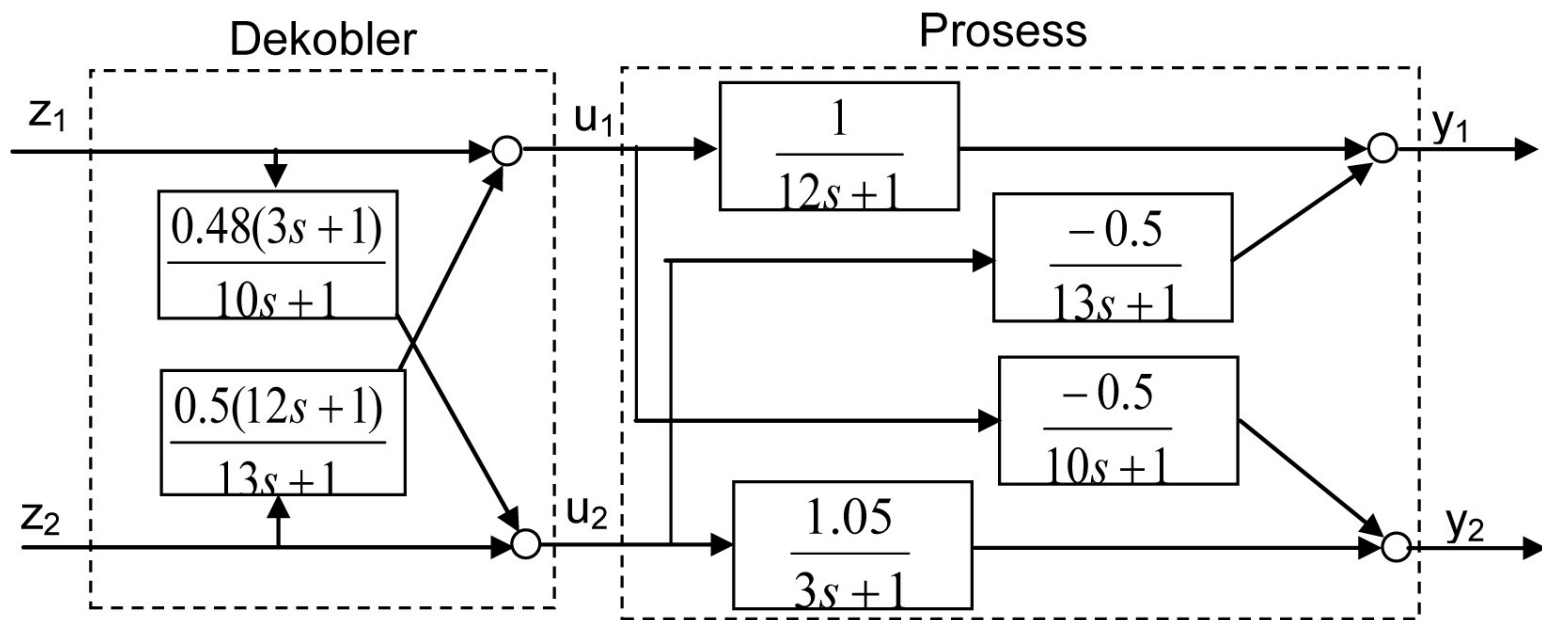
Dekoblet prosess:

$$h_{z1}(s) = h_{11}(s) + D_1(s)h_{12}(s) = \frac{1}{12s+1} + \frac{0.48(3s+1)(-0.5)}{10s+1} \frac{1}{13s+1}$$

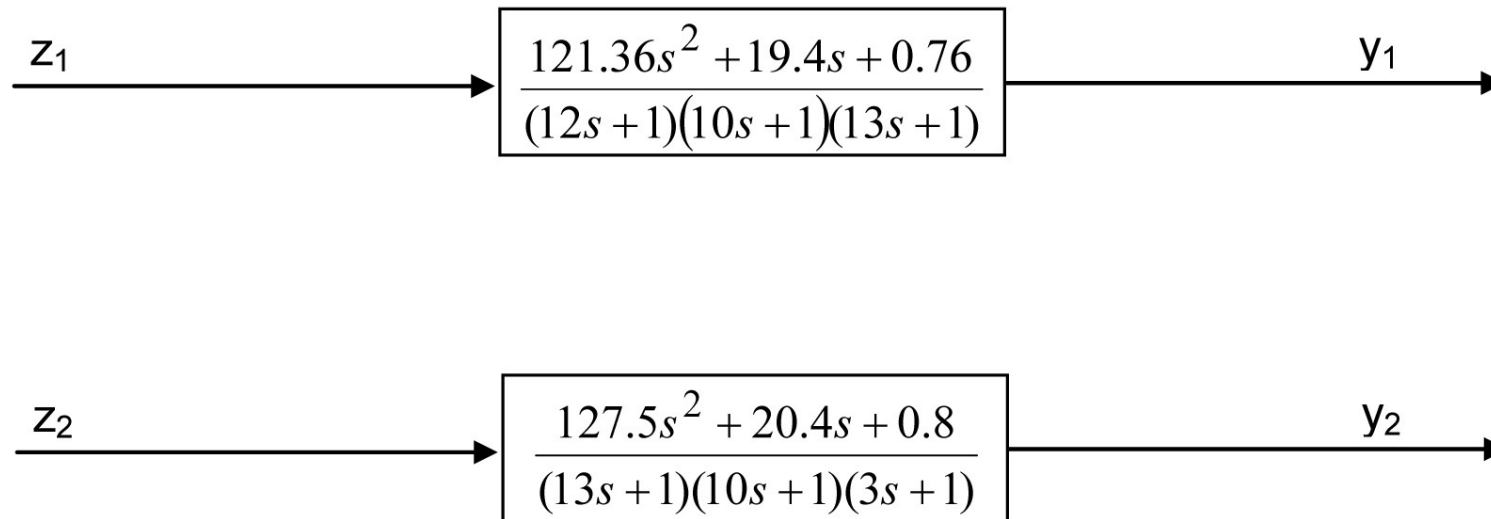
$$h_{z1}(s) = \frac{(10s+1)(13s+1) - 0.24(3s+1)(12s+1)}{(12s+1)(10s+1)(13s+1)} = \frac{121.36s^2 + 19.4s + 0.76}{(12s+1)(10s+1)(13s+1)}$$

$$h_{z2}(s) = D_2(s)h_{21}(s) + h_{22}(s) = \frac{0.5(12s+1)(-0.5)}{13s+1} \frac{1}{10s+1} + \frac{1.05}{3s+1}$$

$$h_{z2}(s) = \frac{-0.25(12s+1)(3s+1) + 1.05(13s+1)(10s+1)}{(13s+1)(10s+1)(3s+1)} = \frac{127.5s^2 + 20.4s + 0.8}{(13s+1)(10s+1)(3s+1)}$$



Figur 5.17.3 viser prosess med dekobler



Figur 5.17.4 viser en totalt dekoblet prosess: