#### بسم ا... الرحمن الرحيم

### محاسبات عددى پيشرفته

### عنوان

## فیلتر کالمن Kalman Filter

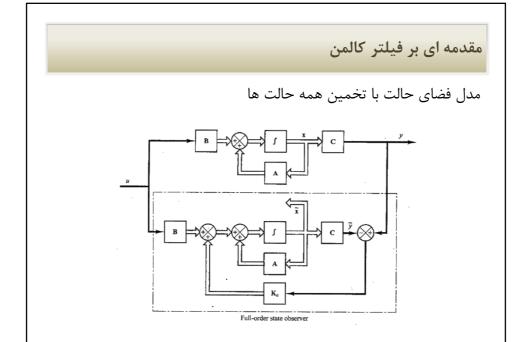
مدرس: دکتر عبدالمجید خوشنود

# مقدمه ای بر فیلتر کالمن

• یادا وری در مورد مشاهده گرهای حالت Observers فرض کنید سیستم فضای حالت زیر را داشته باشیم:

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

میخواهیم با بهره گیری از مقادیر ۷ مقادیر X را تخمین بزنیم. سایر کاربردهای مشاهده گرها و انواع آنها مدل کمکی سنسور نرم



$$\mathbf{\tilde{x}} = \mathbf{A}\mathbf{\tilde{x}} + \mathbf{B}u + \mathbf{K}_e(y - \mathbf{C}\mathbf{\tilde{x}})$$
 حاکم بر یک مشاهده گر حالت  $= (\mathbf{A} - \mathbf{K}_e \mathbf{C})\mathbf{\tilde{x}} + \mathbf{B}u + \mathbf{K}_e y$ 

m شرط مشاهده پذیری یک سیستم مرتبه

$$\begin{bmatrix} \mathbf{C}^* \mid \mathbf{A}^*\mathbf{C}^* \mid \cdots \mid (\mathbf{A}^*)^{n-1}\mathbf{C}^* \end{bmatrix}$$

ماتریس فوق باید از رنک n باشد. همچنین داریم:

$$e = x - \tilde{x}$$

$$\dot{\mathbf{e}} = (\mathbf{A} - \mathbf{K}_e \mathbf{C})\mathbf{e}$$

$$\mathbf{K}_{e} = \mathbf{Q} \begin{bmatrix} \alpha_{n} - a_{n} \\ \alpha_{n-1} - a_{n-1} \\ \vdots \\ \alpha_{1} - a_{1} \end{bmatrix} = (\mathbf{W}\mathbf{N}^{*})^{-1} \begin{bmatrix} \alpha_{n} - a_{n} \\ \alpha_{n-1} - a_{n-1} \\ \vdots \\ \alpha_{1} - a_{1} \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{N} = \begin{bmatrix} \mathbf{C}^* & | & \mathbf{A}^*\mathbf{C}^* & | & \cdots & | & (\mathbf{A}^*)^{n-1}\mathbf{C}^* \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{W} = \begin{bmatrix} a_{n-1} & a_{n-2} & \cdots & a_1 & 1 \\ a_{n-2} & a_{n-3} & \cdots & 1 & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ a_1 & 1 & \cdots & 0 & 0 \\ 1 & 0 & \cdots & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

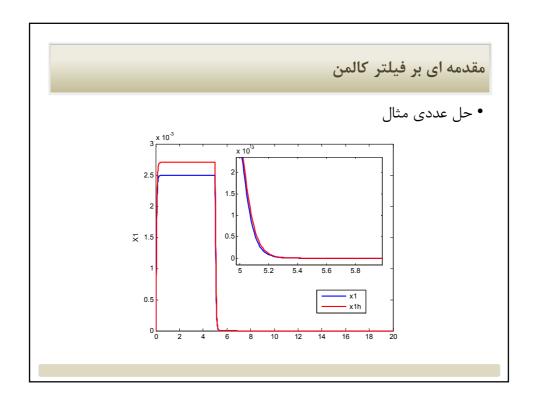
## مقدمه ای بر فیلتر کالمن

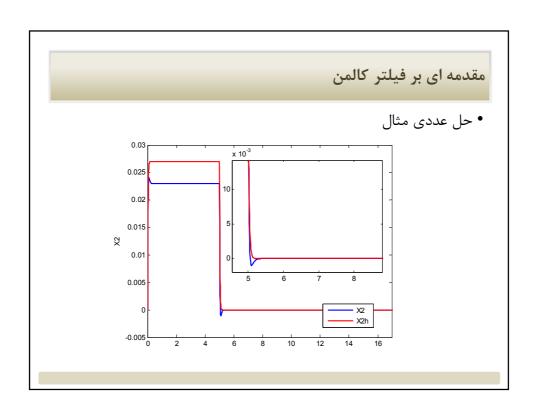
• مثال: برای سیستمی با A=[0 2;0 3] و B=[0;1] و C=[1 0] یک مشاهده گر حالت بدست آورید.

حل: با استفاده از روابط Ke یا [19;60.5] لذا خواهیم داشت:

$$\dot{\hat{x}} = \begin{vmatrix} -19 & 2 \\ -60.5 & 3 \end{vmatrix} |\hat{x} + \begin{vmatrix} 19 \\ 60.5 \end{vmatrix} y + \begin{vmatrix} 0 \\ 1 \end{vmatrix} u$$

- تفاوت های مشاهد گر حالت با RLS
- از تخمین پارامترها تا تخمین وضعیت



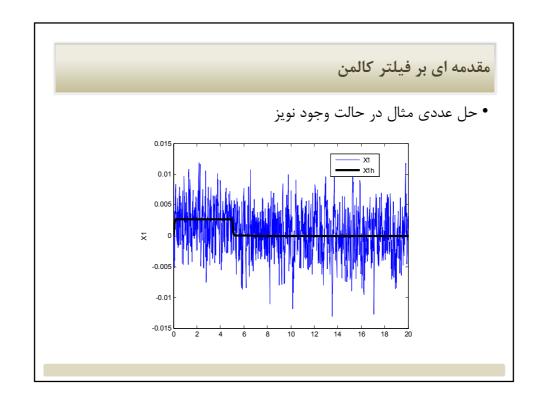


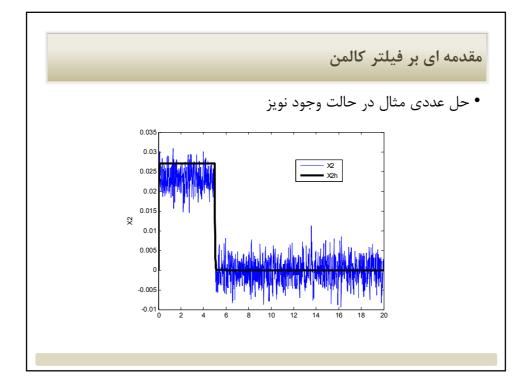
#### • چرا فیلتر کالمن؟

یکی از اهداف طراحی مشاهده گر حالت این است که دارای سرعت زیادی باشد چرا که برای طراحی همزمان کنترل کننده این موضوع مهم است. سرعت زیاد با بهره بزرگ K میسر خواهد شد و بهره بزرگ در حضور نویزها منجر به حساسیت بیشتر سیستم نسبت به نویزهای مختلف می شود.

رویکرد فیلتر کالمن در واقع همان مشاهده گر حالت است با این تفاوت که در یک فرایند بهینه مصالحه ای بین سرعت صفر شدن خطا و کاهش اثرات نویز انجام می دهد.

فیلتر کالمن ابتدا در حالت گسسته و توسط رادلف کالمن در سال ۱۹۶۰ ارائه شده است. Rudolf Kalman





- فيلتر كالمن يك تخمين حداقل واريانس ارائه مي دهد.
- لازم است که اشاره شود که در حوزه کنترل نیز در ادامه نسل کنترل کننده های بهینه خطی LQR برای سیستم های در حضور نویز نیز رویکرد LQG ارائه شده است و همین رویکرد در ادامه سیر تاریخی منجر به ارائه کنترل کننده های مقاوم H بی نهایت شده است.
  - سه دسته اصلی از فیلترهای کالمن را می توان معرفی نمود:
    - فيلتر كالمن پيوسته
    - فيلتر كالمن گسسته
    - فيلتر كالمن توسعه بافته

سایر دسته ها: Unscented Kalman Filters

#### •فيلتر كالمن پيوسته

چون عملکرد فیلتر کالمن مطابق مشاهده گر بهینه است و منجر به حذف نویز از تخمین می گردد به آن عنوان فیلتر داده اند.

اساس کار این فیلتر بر پایه کمترین مربعات استوار است.

برای تخمین متغیرهای حالت به دنبال بهترین تخمین زننده هستیم که خطای تخمین را در یک فضای بهینه کمینه نماید.

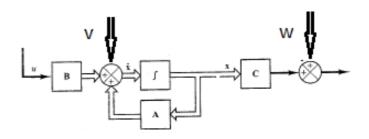
فرض کنید سیستم زیر را با وجود نویز های ورودی داریم:

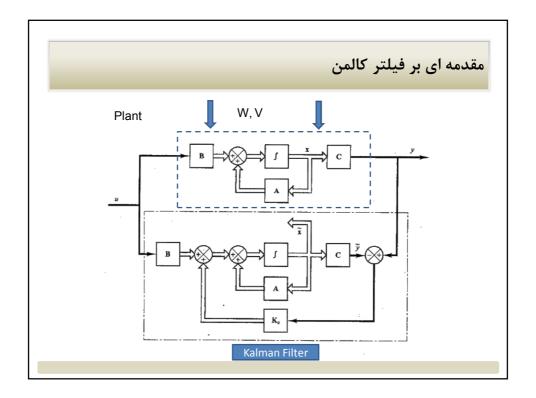
$$\begin{cases} \dot{x} = A(t)x(t) + B(t)u(t) + v(t) \\ y = c(t)x(t) + w(t) \end{cases}$$

### مقدمه ای بر فیلتر کالمن

در این حالت v(t) را نویز ورودی (که معمولا فرکانس پایین دارد) و w(t) را نویز اندازه گیری (که معمولا فرکانس بالا دارد) می شناسیم.

حال به بررسی بلوک مشاهده گر حالت در وضعیت وجود نویزها می پردازیم:





✓ حال فرض بر این است که نویزهای W و V اغتشاش سفید گوسی با میانگین صفر باشند. لذا:

$$E[v(t)] = 0 E[w(t)] = 0$$
  

$$E[v(t)v'(\tau)] = Q(t)\delta(t\neg \tau)$$
  

$$E[w(t)w'(\tau)] = R(t)\delta(t\neg \tau)$$

 $\checkmark$  چون مقادیر میانگین صفرند پس عبارت های بالا معادل کوارایانس هستند. یعنی ماتریس های Q و R معادل که متقارن و غیر منفی معین هستند به ترتیب کواریانس نویز پروسه و نویز اندازه گیری را نشان می دهند.

 $\checkmark$  اگر فرض کنیم که نویزهای پروسه و اندازه گیری از هم مستقلند داریم: (این فرض کاربردی و تجربی است.)

 $E[v(t)w(\tau)] = 0$  for all  $t, \tau$ 

را یک  $\mathbf{x}(t0)$  فرض بعدی اینست که تخمین از زمان  $\mathbf{t0}$  آغاز شده و  $\mathbf{x}(t0)$  را یک متغیر اتفاقی گوسی با میانگین  $\mathbf{t0}$  و گواریانس  $\mathbf{t0}$  فرض نماییم. لذا:

$$E\{x(t_0)\neg m)][x(t_0)\neg m]'\}=P_0 \quad E[x(t_0)]=m$$
$$E[x(t_0)v'(t)]=E[x(t_0)w'(t)]=0$$

### مقدمه ای بر فیلتر کالمن

- اگر (t0) معین باشد برابر m خواهد بود و P0 برابر صفر می شود.
  - ✓ فرضیات مربوط به مشاهده پذیری نیز باید رعایت شوند.
- ✔ مسلما بدون در نظر گرفتن این فرضیات مساله پیچیده خواهد شد.
- سدف اصلی در طراحی، تخمین x هاست که به صورت  $\hat{x}$  معرفی میشوند، لذا باید تابع هزینه زیر برای فرض زمان کلی صفر تا یک کمینه گردد:

$$E\{x(t_1)\neg \hat{x}(t_1)\}^T[x(t_1)\neg \hat{x}(t_1)]\}$$

 $E\{[x(t)\neg\hat{x}(t)]^{T}[x(t)\neg\hat{x}(t)]\}$ 

اپراتور خطی  $\mathbf{x}(t1)$  به صورت اعمال یک اپراتور خطی  $\mathbf{x}(t1)$  به شکل زیر قابل بیان است:

$$\hat{x}(t_1) = \int_{t_0}^{t_1} M'(t, t_1) y(t) dt$$

✓ در روندی طولانی ثابت می شود که از ربطه بالا و تابع هزینه هدف برای تخمین روابط نهایی فیلتر کالمن پیوسته بدست می آیند. در اینجا به جای بیان این عبارت های قابل اثبات از یک قضیه بهره می گیریم.

## مقدمه ای بر فیلتر کالمن

# Duality قضیه دوگان $\checkmark$

تشابه زیادی بین کنترل بهینه و رویتگر بهینه وجود دارد که در قالب قضیه دوگانی قابل بیان است:

فرض كنيد سيستم خطى نامتغير با زمان زير را داشته باشيم:

$$\dot{x} = Ax + Bu$$

$$y = Cx$$
 (I)

و شاخص عملكرد آن

$$J(x,u,Q,R) = \int_{0}^{\infty} (x^{T}Qx + u^{T}Ru)dt, \qquad Q \ge 0, \ R > 0$$

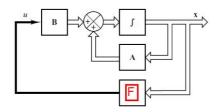
✓ برای چنین سیستمی بردار کنترل بهینه به صورت زیر استخراج می گردد: (LQR)

$$u = -Fx$$

$$F = R^{-1}B^{\mathsf{T}}P$$

بهره بهينه

$$PA + A^{\mathsf{T}}P - PBR^{-1}B^{\mathsf{T}}P + Q = 0$$
 معادله ریکاتی



## مقدمه ای بر فیلتر کالمن

✔ دوگان سیستم فوق

✓ اگر معادله فضای حالت را به فرم زیر بازنویسی نماییم داریم:

$$\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}^{\mathrm{T}} \mathbf{x} + \mathbf{C}^{\mathrm{T}} \mathbf{u} \quad (\mathsf{II})$$

به دلیل خاصیت قابل اثباتی که در رفتار نظیر به نظیر کنترل کننده و رویتگر دو سیستم به وجود می آید سیستم ۲ را دوگان سیستم ۱ می

✔ شاخص عملكرد اين سيستم به صورت زير خواهد بود: (توجه به ابعاد ماتريس ها)

$$J = \frac{1}{2} \int_{t_0}^{t_1} X^{T}(t) (B\overline{Q}B^{T}) X(t) + U^{T} \overline{R} U(t) dt$$

✓ بهره پسخور بهینه این سیستم به صورت زیر خواهد بود:

$$L = \overline{R}^{\neg 1} CP(t)$$

✓ و معادله ریکاتی به صورت زیر خواهد بود:

$$\dot{P}(t) + P(t)A^{T} \neg P(t)C^{T}\overline{R}^{\neg 1}CP(t) + \overline{B}QB^{T} + AP(t) = 0$$

✓ نکته مهم: ثابت می شود که طراحی کنترل کننده بهینه برای سیستم دوگان (۲) معادل طراحی رویتگر بهینه برای سیستم اصلی (۱) می باشد و این انتخاب به کمینه سازی E[(x-xh)'(x-xh)] می انجامد.

### مقدمه ای بر فیلتر کالمن

- ست که اصطلاحا کو تنها یک تفات وجود دارد و در علامت ماتریس ریکاتی است که اصطلاحا گفته می شود حل روبه عقب دارد. (علامت منفی  $\mathbf{P}$  در فیلتر بهینه کالمن)
  - ✓ جمع بندی: طراحی فیلتر کالمن برای سیستم

$$\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t) + v(t)$$
$$v(t) = Cx(t) + w(t)$$

✓ که در آن V و W به ترتیب بردارهای نویز ورودی یا فرایند و نویز اندازه گیری یا رویت می باشند.

✓ با ساختار کلی مشاهده گر حالت، خواهیم داشت:

$$\dot{\hat{x}}(t) = A\hat{x}(t) + L[y(t)\neg C\hat{x}(t)] + Bu(t)$$
$$L = \overline{R}^{-1}C\overline{P}(t)$$

$$\neg \dot{P}(t) + \overline{P}(t)A^T \neg \overline{P}(t)C^T \overline{R}^{\neg 1}C\overline{P}(t) + B\overline{Q}B^T + A\overline{P}(t) = 0$$

✓ توضیح مشتق با علامت منفی و مثبت

نکته: حل معادله ریکاتی درحالت پایدار (مشتق P برابر صفر) انجام می شود.

### مقدمه ای بر فیلتر کالمن

مثال: براى سيستم زير فيلتر كالمن طراحي نماييد.

$$Xd(t)=[0 \ 1;0 \ 0]x(t)+[0;1][u(t)+v(t)]$$
  
 $Yd(t)=[1 \ 0;0 \ 1]x(t)+w(t)$ 

که در آن

$$E[vv^{T}(t)] = \overline{Q}\delta(t) = [1]\delta(t)$$

$$E[ww^{T}(t)] = \overline{R}\delta(t) = [2 \quad 0;0 \quad 1]\delta(t)$$

ابتدا از راه مستقیم با روابط ارائه شده و سپس جهت چک کردن نتایج از قضیه دوگان استفاده نمایید

از حل معادله ریکاتی داریم P [2\*2]

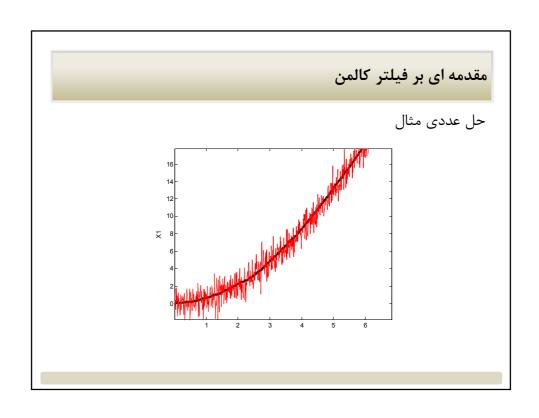
$$\overline{P}(t)A^{\mathsf{T}}\neg\overline{P}(t)C^{\mathsf{T}}\overline{R}^{\neg 1}C\overline{P}(t) + B\overline{Q}B^{\mathsf{T}} + A\overline{P}(t) = 0$$

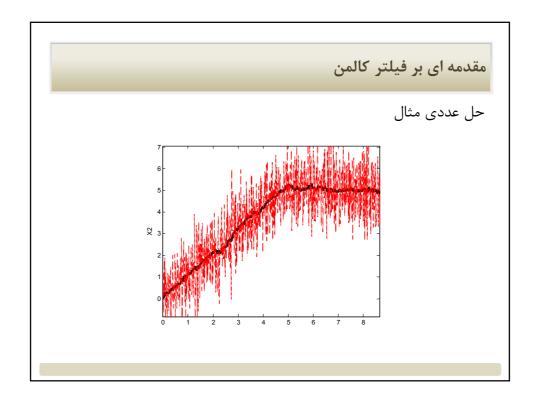
p11=1.2, p12=0.58, p22=0.9

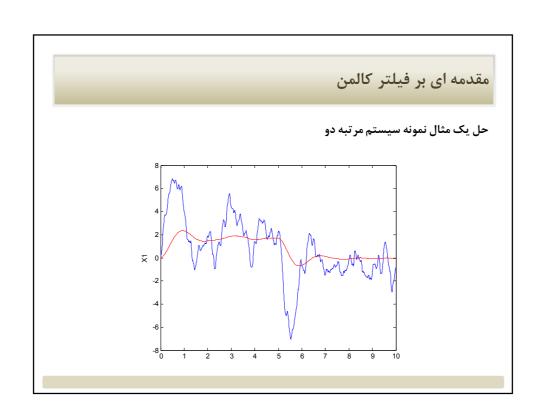
L=[0.64 0.29; 0.58 0.9]

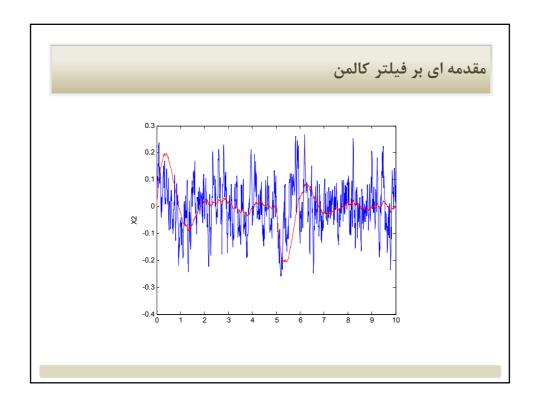
برای سیستم دوگان

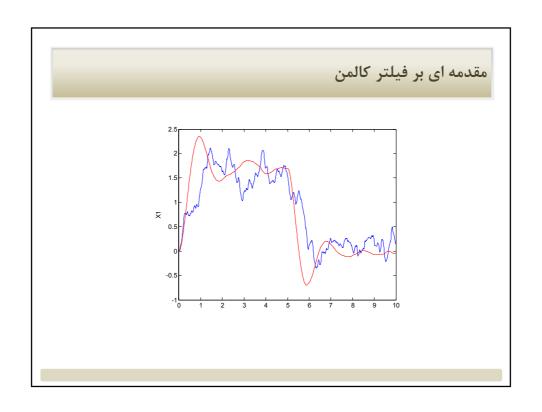
K=[0.64 0.29; 0.58 0.9]

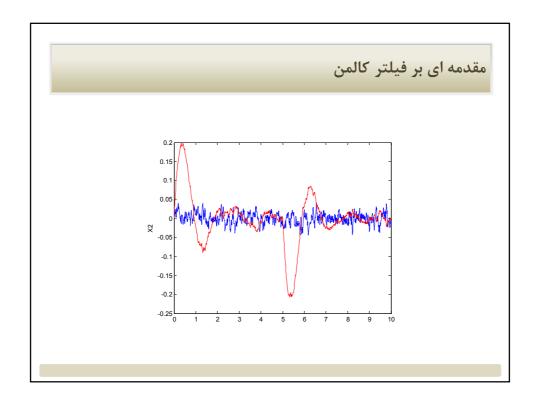


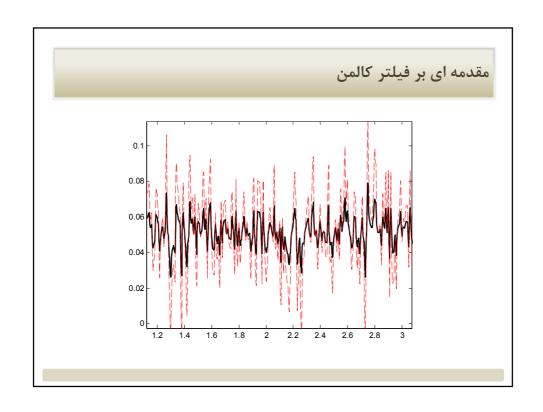




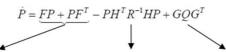








برخی نکات در زمینه فیلتر کالمن پیوسته، تفسیر معادله ریکاتی



Unforced State Transition: The effect of the unforced system dynamics upon the covariance propagation The decrease of uncertainty as a result of measurement

The increase of uncertainty due to the process disturbance Q

حل پایدار معادله ریکاتی

$$\lim_{t \to \infty} P(t) = P_{\infty} \qquad \qquad \lim_{t \to \infty} \frac{dP(t)}{dt} = 0$$

 $0 = FP_{\infty} + P_{\infty}F^{T} - P_{\infty}H^{T}R^{-1}HP_{\infty} + GQG^{T}$ 

### مقدمه ای بر فیلتر کالمن

برخی نکات در زمینه فیلتر کالمن پیوسته استفاده از یارامترهای اسکالر در معادله ریکاتی

 $P_{\infty} \in \mathbb{R}^{1 \times 1}$ ,  $F, H, Q, R, G \in \mathbb{R}^{1 \times 1}$ 

$$\frac{H^2}{R}P_{\infty}^2 - 2FP_{\infty} - G^2Q = 0$$

$$P_{\infty} = \frac{R}{H^2} \left( F \pm \sqrt{F^2 + \frac{Q}{R} H^2 G^2} \right)$$

$$\lim_{t \to \infty} P(t) = P_{\infty} = \frac{R}{H^2} \left( F + \sqrt{F^2 + \frac{Q}{R}H^2G^2} \right)$$

تفسير معادلات

با افزایش واریانس نویز سنسور Pinf افزایش میابد.

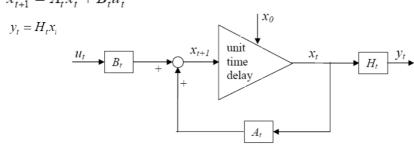
با افزایش واریانس نویز سیستم نیز Pinf افزایش میابد.

با فرض تقریبی Q=0 ، Q> منجر به پایداری می گردد.

فيلتر كالمن گسسته

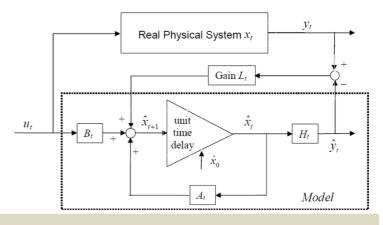
کاربرد بیشتر در سیستم های صنعتی و مهندسی، عدم لزوم پیوسته یا گسسته بودن سیستم مدل فضای حالت گسسته

 $x_{t+1} = A_t x_t + B_t u_t$ 



# مقدمه ای بر فیلتر کالمن

 $\hat{x}_{t+1} = A_t \, \hat{x}_t + B_t \, u_t + L_t (y_t - \hat{y}_t)$  مشاهده گر حالت در سیستم گسسته  $\hat{y}_t = H_t \, \hat{x}_t \qquad \qquad \hat{\theta}(t) = \hat{\theta}(t-1) + \mathrm{K}_t \big( y(t) - \hat{y}(t) \big)$  فرم کلی



$$x_{t+1} = A_t x_t + B_t u_t + G_t w_t$$
 میدستم فضای حالت با ورودی رندوم  $x_{t+1} = A_t x_t + G_t w_t$   $y_t = H_t x_t + v_t$  Measurement Noise  $v_t \in R^{tx_1}$  Process Noise  $w_t \in R^{tx_1}$   $v_t$   $v_t$ 

# مقدمه ای بر فیلتر کالمن

# فرضيات:

$$E[v_{t}] = 0 \qquad C_{v}(t,s) = E[v_{t} \cdot v_{s}^{T}] \in R^{txt}$$

$$E[w_{t}] = 0 \qquad C_{v}(t,s) = E[v_{t} \cdot v_{s}^{T}] = 0, \quad \forall t \neq s$$

$$C_{v}(t) = E[v_{t} \cdot v_{t}^{T}]$$

$$C_{w}(t,s) = E[w_{t} \cdot w_{s}^{T}] \in R^{mm}$$

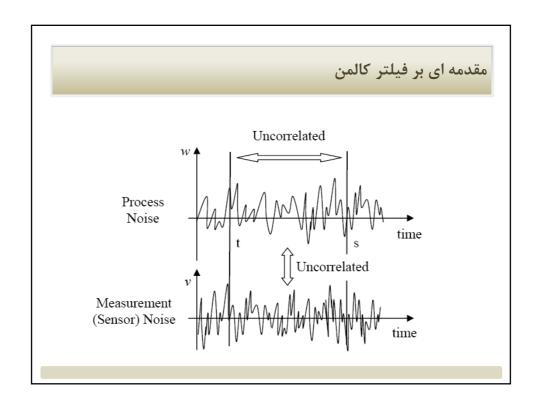
$$C_{wv}(t,s) = E[w_{t} \cdot v_{s}^{T}] \in R^{mxt}$$

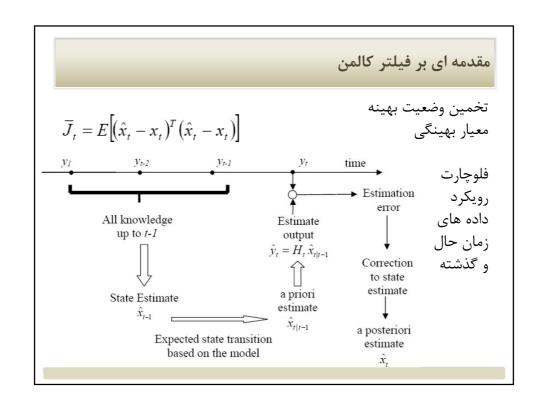
$$C_{v}(t,s) = E[v_{t} \cdot v_{s}^{T}] = \begin{cases} 0 & \forall t \neq s \\ R_{t} & \forall t = s \end{cases}$$

$$C_{v}(t,s) = E[w_{t} \cdot w_{s}^{T}] = \begin{cases} 0 & \forall t \neq s \\ Q_{t} & \forall t = s \end{cases}$$

$$C_{v}(t,s) = E[w_{t} \cdot v_{s}^{T}] = \begin{cases} 0 & \forall t \neq s \\ Q_{t} & \forall t = s \end{cases}$$

$$C_{v}(t,s) = E[w_{t} \cdot v_{s}^{T}] = 0 \qquad \forall t, \forall s$$





با بهره گیری از فلوجارت ارائه شده می توان نوشت:

 $\begin{aligned} x_t & \longleftarrow A_{t-1} x_{t-1} + G_{t-1} w_{t-1} \text{ ; Let's write this as } \hat{x}_{t|t-1} \\ & & \qquad \qquad \end{aligned}$  Transition from estimated state at time t-1,  $\hat{x}_{t-1}$ 

$$\begin{aligned} \hat{x}_{t|t-1} &= E[A_{t-1}\hat{x}_{t-1} + G_{t-1}w_{t-1}] \\ &= A_{t-1}\hat{x}_{t-1} + G_{t-1}E[w_{t-1}^{*}] \\ \hat{y}_{t} &= H_{t}\hat{x}_{t|t-1} \text{ Note } E[v_{t}] = 0 \end{aligned}$$

انتخاب فرم نهایی اصلاح شده با الگو گیری از الگوریـم های تخمین

$$\hat{x}_{t} = \hat{x}_{t|t-1} + K_{t}(y_{t} - H_{t}\hat{x}_{t|t-1})$$

### مقدمه ای بر فیلتر کالمن

 $\mathsf{K}$  حال همه فرایند طراحی معطوف کمینه سازی تابع هزینه تعریف شده است تا بتوان بهینه را بدست آورد که به آن بهره کالمن می گوییم: (بازسازی خطا)

$$\begin{split} e_t &= \hat{x}_t - x_t = \hat{x}_{t|t-1} + K_t (y_t - H_t \hat{x}_{t|t-1}) - x_t \\ &= \hat{x}_{t|t-1} + K_t (H_t x_t + v_t - H_t \hat{x}_{t|t-1}) - x_t \\ &= (I - K_t H_t) \varepsilon_t + K_t v_t \end{split}$$

با تعریف

$$\varepsilon_{t} \equiv \hat{x}_{t|t-1} - x_{t}$$

$$e_{t}^{T} e_{t} = \left[\varepsilon_{t} - K_{t} H_{t} \varepsilon_{t} + K_{t} v_{t}\right]^{T} \left[\varepsilon_{t} - K_{t} H_{t} \varepsilon_{t} + K_{t} v_{t}\right]$$

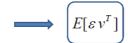
$$= \varepsilon^{T} \varepsilon + \varepsilon^{T} H^{T} K^{T} K H \varepsilon - 2\varepsilon^{T} K H \varepsilon + 2\varepsilon^{T} K v - 2v^{T} K^{T} K H \varepsilon + v^{T} K^{T} K v$$

حال که تابع هزینه بازسازی شده است می توان از آن نسبت به بهره کالمن گرادیان گرفت:

$$\operatorname{grad}_{K_t}(e_t^T e) = 0 \Rightarrow \operatorname{E}[\operatorname{grad}_{K_t}(e_t^T e)] = 0$$

$$= E \left[ K H \varepsilon \varepsilon^T H^T - K H \varepsilon v^T - K v \varepsilon^T H^T + K v v^T + \varepsilon v^T - \varepsilon \varepsilon^T H^T \right] = 0$$

$$\mathit{KHE}[\varepsilon\varepsilon^T]H^T - \mathit{KHE}[\varepsilon v^T] - \mathit{KE}[v\varepsilon^T]H^T + \mathit{KE}[vv^T] + \mathit{E}[\varepsilon v^T] - \mathit{E}[\varepsilon\varepsilon^T]H^T = 0$$



# مقدمه ای بر فیلتر کالمن

$$E[\varepsilon_{t}v_{t}^{T}] = E[(\hat{x}_{t|t-1} - x_{t})v_{t}^{T}] \qquad \hat{x}_{t|t-1} = A_{t-1}\hat{x}_{t-1}$$

$$= E[\hat{x}_{t|t-1}v_{t}^{T}] - E[x_{t}v_{t}^{T}]$$

$$\hat{x}_{t-1} = \hat{x}_{t-1|t-2} + K_{t-1}\underbrace{(y_{t-1} - H\hat{x}_{t-1|t-2})}_{H \cdot x_{t-1}} + \underbrace{(y_{t-1} - H\hat{x}_{t-1|t-2})}_{Uncorrelated with v_{t}}$$

$$A \cdot x_{t-2} + w_{t-2} \qquad Uncorrelated with v_{t}$$

$$\therefore E[\hat{x}_{t|t-1}v_t^T] = 0$$

پارامتر بعدی عبارت فوق

عبارت فوق 
$$x_t = A \cdot x_{t-1} + \underbrace{w_{t-1}}_{} + \underbrace{w_{t-1}}_{} + \underbrace{w_{t-1}}_{} + \underbrace{w_{t-1}}_{} + \underbrace{w_{t-2}}_{} + \underbrace{w_{t-2}}_{}$$

$$\therefore E[x_t v_t^T] = AE[x_{t-1} v_t^T] + E[w_{t-1} v_t^T] = 0 \implies E[\varepsilon_t v_t^T] = 0$$

$$E[x_t v_t^T] = 0$$
 از طرفی  $\mathbf{X}\mathbf{t}$  با نویز اندازه گیری همبستگی ندارد، لذا:

$$E[\varepsilon v^T] = E[v\varepsilon^T] = 0$$

### مقدمه ای بر فیلتر کالمن

با تعریف پارامتر جدید P به عنوان کواریانس خطای متغیرهای زمان قبل داریم:

$$P_{t|t-1} = E[\varepsilon_t \varepsilon_t^T] = E[(\hat{x}_{t|t-1} - x_t)(\hat{x}_{t|t-1} - x_t)^T]$$

$$K_{t}H_{t}P_{t|t-1}H_{t}^{T} + K_{t}R_{t} - P_{t|t-1}H_{t}^{T} = 0$$

$$\therefore K_{t} = P_{t|t-1}H_{t}^{T}[H_{t}P_{t|t-1}H_{t}^{T} + R_{t}]^{-1}$$

بهره کالمن Kalman Gain

روشی برای بهبود کواریانس خطا

$$P_{t} = E[(\hat{x}_{t} - x_{t})(\hat{x}_{t} - x_{t})^{T}] = E[e_{t}e_{t}^{T}]$$

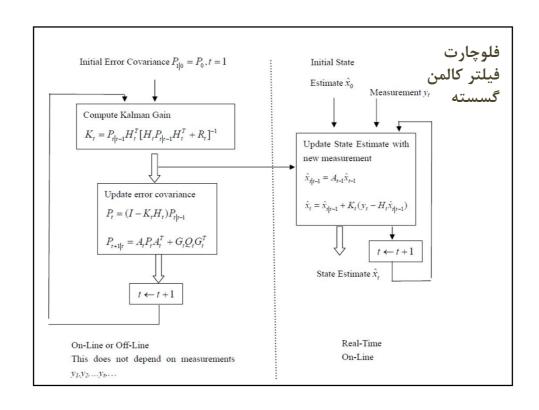
$$P_{t} = E[((I - KH)\varepsilon + Kv)((I - KH)\varepsilon + Kv)^{T}]$$

$$= (I - KH)E[\varepsilon_{t}\varepsilon_{t}^{T}](I - KH)^{T} + KE[vv^{T}]K^{T}$$

$$\therefore P_t = (I - KH)P_{t|t-1}(I - KH)^T + KR_tK^T$$

$$P_t = (I - K_t H_t) P_{t|t-1}$$

$$P_{t+1|t} = A_t P_t A_t^T + G_t Q_t G_t^T$$
 (گام جلو) Pt+1 تخمین



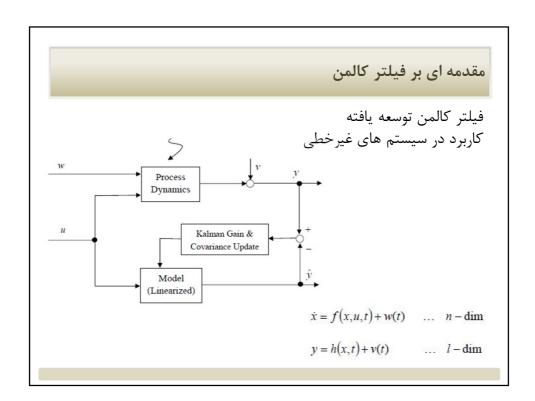
$$\begin{split} \overline{J}_t &= E[(\hat{x}_t - x_t)^T (\hat{x}_t - x_t)] \\ \text{Optimal Estimate} \\ \hat{x}_t &= \hat{x}_{t|t-1} + \underbrace{K_t \left( y_t - \hat{\hat{y}}_t \right)}_{\text{Estimation output error}} H_t \hat{x}_{t|t-1} \end{split}$$

The Kalman Gain

$$\begin{split} K_t &= P_{t|t-1} H_t^T \Big( H_t P_{t|t-1} H_t^T + R_t \Big)^{-1} \\ P_t &= \Big( I - K_t H_t \Big) P_{t|t-1} \\ P_t &= E \Big[ (\hat{x}_t - x_t) (\hat{x}_t - x_t)^T \Big] \quad \text{: a posteriori state estimation error covariance} \end{split}$$

Estimation output error

 $P_{t|t-1} = E\left[ (\hat{x}_{t|t-1} - x_t)(\hat{x}_{t|t-1} - x_t)^T \right]$ : a priori state estimation error covariance



E[w(t)] = 0, E[v(t)] = 0

که در آن

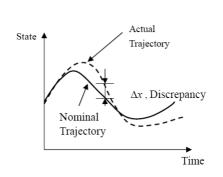
$$E[w(t)w^{T}(s)] = \begin{cases} 0 & t \neq s \\ Q & t = s \end{cases} \qquad E[v(t)v^{T}(s)] = \begin{cases} 0 & t \neq s \\ Q & t = s \end{cases} \qquad E[w(t)v^{T}(s)] = 0$$

به دلیل ماهیت غیر خطی سیستم روابط جاری فیلتر کالمن قابل اعمال به این سیستم نیست. لذا دو راه پیشنهادی وجود دارد:

الف) خطی سازی سیستم غیر خطی از روش های معمول و اعمال فیلتر کالمن خطی (خارج خط)

ب) خطی سازی سیستم حول وضعیت تخمین زده شده به صورت روی خط که منجر به فیلتر کالمن توسعه یافته می شود.

## مقدمه ای بر فیلتر کالمن



فیلتر کالمن برای سیستم خطی شده معادلات نامی بدون نویز در این حالت از روش های خطی سازی نظیر بسط تیلور استفاده می شود.

$$\dot{x}^*(t) = f(x^*(t), t)$$

$$x(t) = x^*(t) + \Delta x(t)$$

$$\dot{x}(t) = \dot{x}^*(t) + \Delta \dot{x}(t)$$

$$f(x,t) = f(x^* + \Delta x, t)$$

$$\cong f(x^*, t) + \frac{\partial f}{\partial x}\Big|_{x=x^*} \Delta x$$

$$\frac{\partial f}{\partial x}\Big|_{x=x^*} = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \frac{\partial f_1}{\partial x_2} & \cdots & \frac{\partial f_1}{\partial x_n} \\ \frac{\partial f_2}{\partial x_1} & \ddots & & \vdots \\ \vdots & & \ddots & & \vdots \\ \frac{\partial f_n}{\partial x_1} & \cdots & & \frac{\partial f_n}{\partial x_n} \end{bmatrix}_{x=x^*} \in R^{n \times n} \text{ Jacobian}$$

$$\dot{x}^* + \Delta \dot{x} = \underbrace{f(x^*, t)}_{\dot{x}^*} + \frac{\partial f}{\partial x}\Big|_{x^*} \Delta x + w(t)$$

$$\Delta \dot{x} = \frac{\partial f}{\partial x}\Big|_{x^*} \Delta x + w(t)$$

# مقدمه ای بر فیلتر کالمن

جایگزینی دلتا با خود x و مشتق جمله بسط با تابع

$$\dot{x} = F(t)x + w(t)$$

حال برای **۷** داریم:

