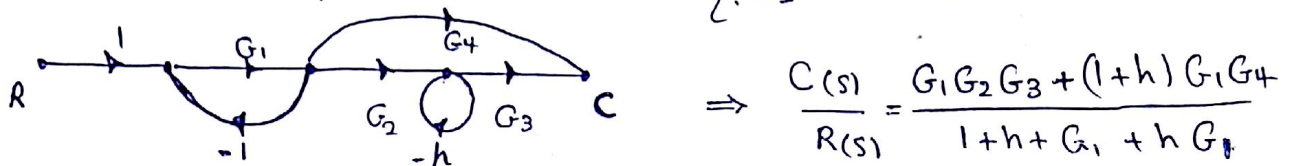


$$\Delta = 1 - \sum_m L_{m1} + \sum_m L_{m2} - \sum_m L_{m3} + \dots$$

L_{mn} : حاصل ضرب بهره m امین ترکیب ممکن از هر r حلقه مجزا

مثال، در گراف گذر سیگنال زیر تابع انتقال بین ورودی R و خروجی C چیست؟

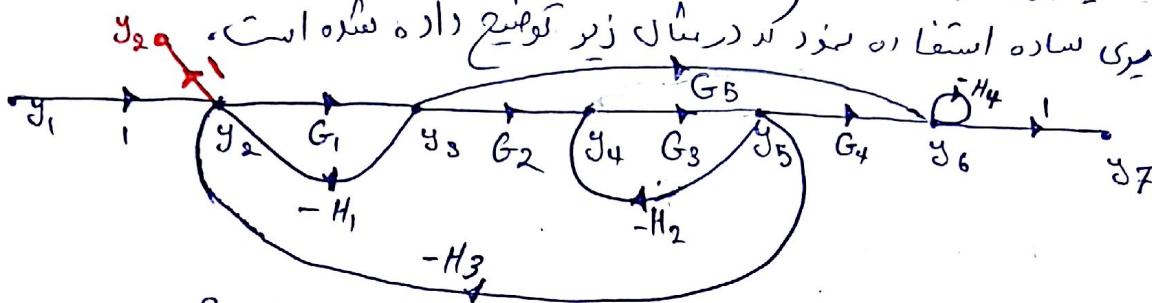


$$P_2 = G_1 G_4, \quad P_1 = G_1 G_2 G_3, \quad \Delta = 1 + h + G_1 + h G_1$$

$$\Delta_2 = 1 + h, \quad \Delta_1 = 1$$

کاربرد گره میسون بین گره های خروجی و گره های ورودی:

ما داریم روش میسون بین گره های خروجی و گره های ورودی کاربرد دارد. برای این کار می توان از نسبت گیری ساده استفاده نمود که در مثال زیر توضیح داده شده است.



در نمودار SFG بالا بهره بین y_1 و y_2 را محاسبه کنید. بین y_2 و y_7 ؟
ما داریم y_7 گره خروجی است و y_2 یک گره میسون است که می توان آن را با افشانه کردن یک شاخه مجامعوی 1 به یک گره خروجی تبدیل نمود. پس دو گره خروجی داریم. پس می توان نسبت این دو گره را به نسبت گره ورودی آن که تکرار گرفت و از تقسیم این دو راجع y_2 را محاسبه نمود پس داریم:

$$\frac{y_7}{y_1} = \frac{\sum_{k=1}^N P_k \Delta_k}{\Delta}, \quad \frac{y_2}{y_1} = \frac{\sum_{k=1}^M P_k \Delta_k}{\Delta}$$

$$\Rightarrow \frac{y_7}{y_2} = \frac{\frac{y_7}{y_1}}{\frac{y_2}{y_1}} = \frac{\sum_{k=1}^N P_k \Delta_k}{\sum_{k=1}^M P'_k \Delta'_k} \rightarrow \begin{cases} P_1 = G_1 G_2 G_3 G_4 & \Delta_1 = 1 \\ P_2 = G_1 G_5 & \Delta_2 = 1 + H_2 G_3 \\ P'_1 = 1 \\ \Delta'_1 = 1 - (-H_2 G_3 - H_4) + H_2 H_4 G_3 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \frac{y_7}{y_2} = \frac{1 \times G_1 G_2 G_3 G_4 + G_1 G_5 (1 + H_2 G_3)}{1 \times (1 + H_2 G_3 + H_4 + H_2 H_4 G_3)}$$

جنب مسائل با اکثراً به شکل بلوک دیاگرام من باشند یا توان آن ها را تبدیل نمود پس مسئله ای می آید
برای تبدیل بلوک دیاگرام به SFG است تا بتوان یک مسیر درون ، خروجی آن را مشخص کرد و تابع
تبدیل مربوطه را بدست آورد.

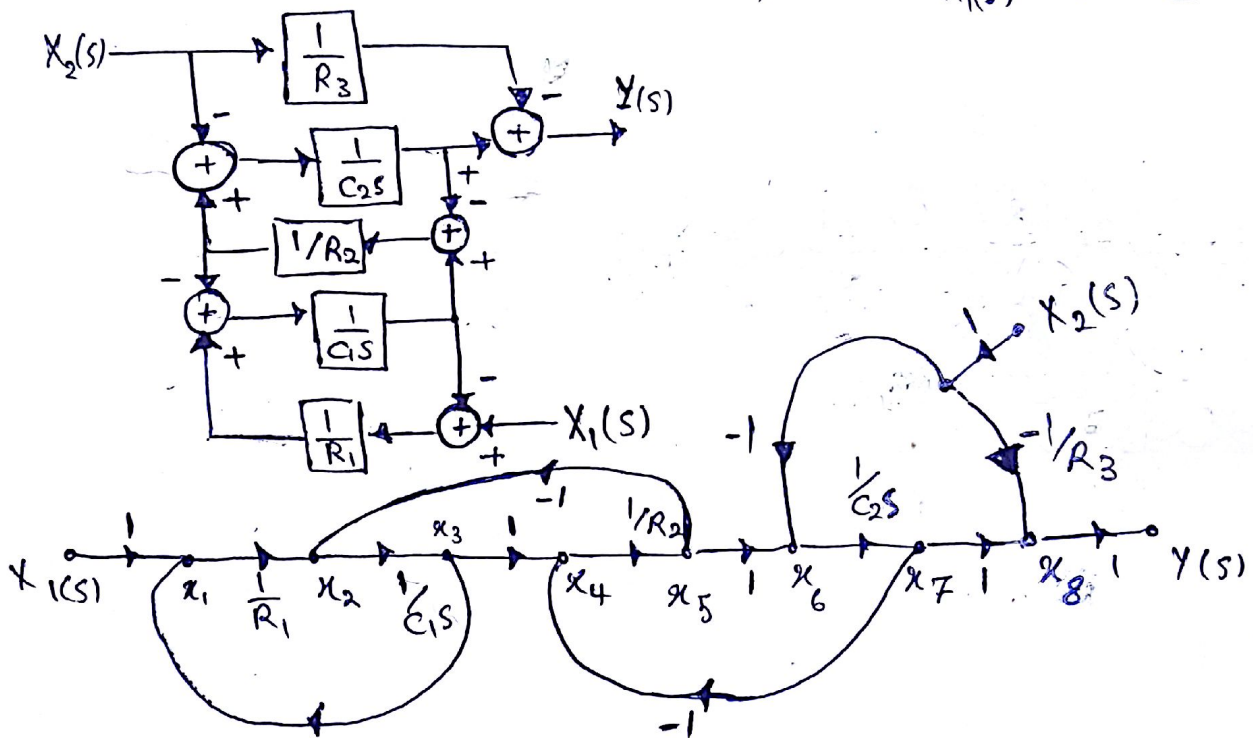
معادل تبدیل نمودار بلوک به نمودار SFG (گذر سیگنال)

۱) در دیاگرام بلوک به ازای هر ورودی و خروجی ، نقطه جمع گسسته و اشعاب و بین در بلوک متوالی یک
گردد در شکل بگیریم .

۲) گره ها را به صورت جداگانه و نقاط پیرزنت رسم کرده و آن ها را به صورت ۱، ۲، ... شماره گذاری کنیم .

۳) قیاس مسیرهای موجود در بلوک دیاگرام به وسیله اشعاب ها جهت دار با توجه به پیشرو بودن یا
فیدبکی بودن بین گره ها رسم کرده و گین اشعاب ها را با توجه به مقدار بلوک متناظر تعیین
کنید . (جهت است در ابتدا مسیر پیشرو ساده را مشخص کنیم)

مثال ۱ تابع تبدیل $\frac{Y(s)}{X_1(s)}$ را در دیاگرام بلوک سیستم دو ورودی و یک خروجی زیر بیابید .



$$\frac{Y(s)}{X_1(s)} = \frac{\sum_{k=1}^N P_k \Delta_k}{\Delta}, \quad P_1 = \frac{1}{R_1} \times \frac{1}{C_1s} \times \frac{1}{R_2} \times \frac{1}{C_2s} \quad \Delta_1 = 1$$

$$\Delta = 1 - \left(-\frac{1}{R_1} \times \frac{1}{C_1s} - \frac{1}{R_2} \times \frac{1}{C_1s} - \frac{1}{R_2} \times \frac{1}{C_2s} \right)$$

$$\frac{Y(s)}{X_1(s)} = \frac{\frac{1}{R_1} \times \frac{1}{C_1s} \times \frac{1}{R_2} \times \frac{1}{C_2s}}{\Delta} + \left(-\frac{1}{R_1} \times \frac{1}{C_1s} \right) \left(-\frac{1}{R_2} \times \frac{1}{C_2s} \right)$$

فصل سوم: تحلیل فضای حالت:

تا سال ۱۹۶۰ تکنیک‌های کنترل کلاسیک که عمدتاً به مبانی تابع تبدیل بودند، سیستم‌های کنترل را پوشش می‌دادند ولی بعد از پیچیدگی سیستم‌های کنترل در طی سال‌های اخیر، همچون سیستم‌های غیرخطی و چند متغیره نظریه کنترل نوین معرفی شد. این کنترل نوین یا مدرن برای پهنای روش متغیر حالت پی ریز شده است. این مفهوم به سیستم‌های بیولوژیکی، اقتصادی، اجتماعی و غیره نیز قابل اعمال است.

تعاریف و مفاهیم اولیه کنترل مدرن

حالت: حالت یک سیستم به رفت‌وگذاشته‌ها و آینده سیستم بازمی‌گردد و همه‌ی اطلاعات را که یک شخص برای دانستن رفتار آینده سیستم نیاز دارد را شامل می‌شود.

متغیرهای حالت: کوچکترین مجموعه متغیرها از یک سیستم دینامیکی هستند که اگر در $t = t_0$ معلوم باشند به همراه ورودی در $t \geq t_0$ رفتار سیستم را به طور کامل مشخص می‌کنند. $x_1(t), \dots, x_n(t)$ متغیرهای سیستم را بیان می‌کنند.

بردار حالت: $x(t) = [x_1(t) \ x_2(t) \ \dots \ x_n(t)]^T$ فضای حالت: یک فضای n بعدی است که هر

محور آن با $x_1, \dots, x_n$ مشخص می‌شود و اگر در بعدی باشد به آن هفتم فاز نیز گویند.

مسیر حالت: مسیری که از $t = t_0$ تا $t = t_1$ در جهت افزایش زمان مسیر حالت یا (state trajectory) نامیده می‌شود.

معادلات فضای حالت سیستم‌های خطی:

اگر f و g توابع خطی $x(t)$ پیردار حالت، $y(t)$ بردار خروجی، $u(t)$ ورودی‌های سیستم

باشد داریم: که در آن $A(t)$ ماتریس حالت: $\dot{x}(t) = A(t)x(t) + B(t)u(t)$

$B(t)$ ماتریس ورودی، $C(t)$ ماتریس خروجی $y(t) = C(t)x(t) + D(t)u(t)$

و $D(t)$ ماتریس انتقال مستقیم باشد. حال اگر سیستم نامتغیر با زمان باشد ماتریس‌ها

A و B و C و D به صورت ثابت و نامتغیر با زمان خواهند بود پس معادلات فضای حالت

یک سیستم LTI به صورت زیر خواهد بود:

که A یک ماتریس $n \times n$ ، B $n \times m$ ، C $p \times n$ و D $p \times m$ می‌باشد.

نمودار حالت
نمودار حالت شکل تعمیم یافته از نمودار گذر سیگنال است که برای نمایش معادلات حالت و معادلات
تغییراتی به کار می رود.

فرض کنید متغیرهای حالت $x_1(t)$ و $x_2(t)$ به صورت $x_1'(t) = x_2(t)$ ارتباط داشته باشند با گرفتن تبدیل

$$sX_1(s) - x(0) = X_2(s) \Rightarrow X_1(s) - \frac{x(0)}{s} = \frac{X_2(s)}{s}$$

$$X_1(s) = \frac{x(0)}{s} + \frac{X_2(s)}{s}$$



اگر بخواهید تابع تبدیل را از روی نمودار حالت بدست آورید ابتدا شرایط اولیه را صفر قرار داده همین گره ها را ورودی که ناشی از شرایط اولیه است معرفی کرده و سپس با استفاده از فرمول میسون تابع تبدیل را محاسبه می کنیم.

مثال ۱۱: نمودار حالت سیستمی با فضای حالت زیر را بدست آورید

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -a_3 & -a_2 & -a_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \beta_1 \\ \beta_2 \\ \beta_3 \end{bmatrix} u(t)$$

$$y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \beta_0 u(t)$$

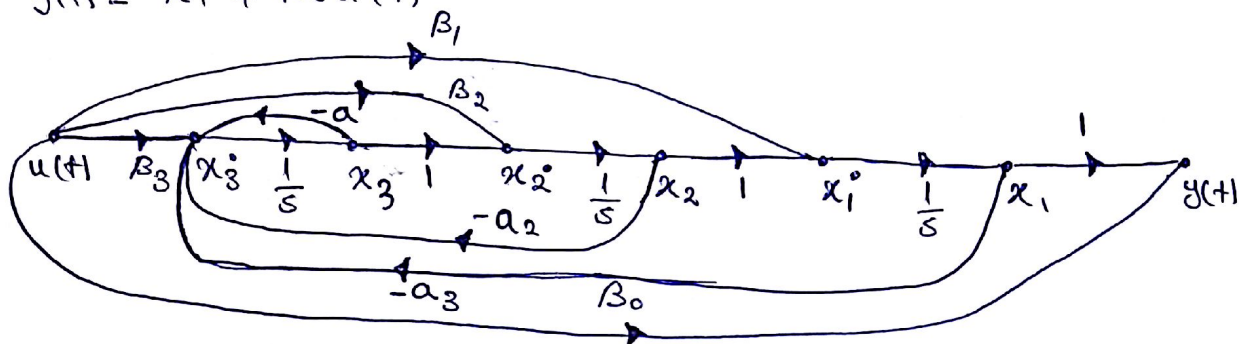
$$\dot{x}_1 = x_2 + \beta_1 u(t)$$

حل:

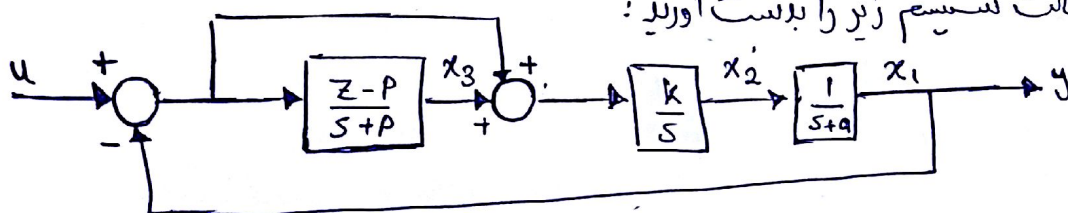
$$\dot{x}_2 = x_3 + \beta_2 u(t)$$

$$\dot{x}_3 = -a_3 x_1 - a_2 x_2 - a_1 x_3 + \beta_3 u(t)$$

$$y(t) = x_1 + \beta_0 u(t)$$



مثال ۱۲: نمایش فضای حالت سیستم زیر را بدست آورید:



$$\begin{cases} x_1 = \left(\frac{1}{s+a} \right) x_2 \\ x_2 = \left(u - x_1 + x_3 \right) \frac{k}{s} \\ x_3 = \left(\frac{z-p}{z+p} \right) (u - x_1) \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} sX_1 = -a_1 X_1 + X_2 \\ sX_2 = -kX_1 + kX_3 + kU \\ sX_3 = -(z-p)X_1 - pX_3 + (z-p)U \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} \dot{x}_1 = -a_1 x_1 + x_2 \\ \dot{x}_2 = -kx_1 + kx_3 + ku \\ \dot{x}_3 = -(z-p)x_1 - px_3 + (z-p)u \end{cases} \quad , \quad y = x_1$$

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = \begin{bmatrix} -a_1 & 1 & 0 \\ -k & 0 & k \\ -(z-p) & 0 & -p \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 0 \\ k \\ z-p \end{bmatrix} u(t) \\ y = [1 \ 0 \ 0] x(t) \end{cases}$$

بدست آوردن تابع تبدیل یک سیستم از روش معادلات فضای حالت:

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t) \\ y(t) = Cx(t) + Du(t) \end{cases}$$

با گرفتن لاپلاس از معادله فوق $X(s)$ ، محاسبه کنیم:

$$sX(s) - Ax(0) = AX(s) + BU(s)$$

$$\Rightarrow sX(s) - AX(s) = x(0) + BU(s) \Rightarrow (sI - A)X(s) = x(0) + BU(s)$$

$$X(s) = (sI - A)^{-1} x(0) + (sI - A)^{-1} BU(s)$$

$$Y(s) = C[sI - A]^{-1} x(0) + C[sI - A]^{-1} BU(s) + D U(s)$$

حال چون در تابع تبدیل شرایط اولیه صفر است داریم: $x(0) = 0$

$$Y(s) = C(sI - A)^{-1} BU(s) + D U(s)$$

$$\Rightarrow Y(s)/U(s) = G(s) = C[sI - A]^{-1} B + D$$

مثال ۱، ماتریس انتقال سیستم زیر را بدست آورید:

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -3 \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} u(t) \\ y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} x(t) \end{cases}$$

$$G(s) = C [sI - A]^{-1} B + D$$

من: فرمول:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -3 \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}, D = \bar{0}, C = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}^T$$

$$(sI - A)^{-1} = \left(s \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -1 & -2 & -3 \end{bmatrix} \right)^{-1} = \begin{bmatrix} s & -1 & 0 \\ 0 & s & -1 \\ 1 & 2 & s+3 \end{bmatrix}^{-1}$$

$$G(s) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \frac{\begin{bmatrix} (s+2)(s+1) & (s+3) & 1 \\ -1 & s(s+3) & s \\ -s & -(2s+1) & s^2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} + \bar{0}}{s^3 + 3s^2 + 2s + 1}$$

$$G(s) = \frac{1}{s^3 + 3s^2 + 2s + 1} \begin{bmatrix} s+3 & 1 \\ -(2s+1) & s^2 \end{bmatrix}$$

برای بدست آوردن معادله بسط می دهیم داریم:

$$G(s) = C [sI - A]^{-1} B + D$$

$$G(s) = C \frac{(\text{Adjoint}[sI - A])B}{|sI - A|} + D = \frac{C(\text{Adj}[sI - A])B + |sI - A|D}{|sI - A|}$$

$$\Rightarrow \Delta(s) = |sI - A| = 0 \quad \text{یا} \quad \Delta(s) = s^n + a_1 s^{n-1} + \dots + a_{n-1} s + a_n = 0$$

ماتریس انتقال حالت:

اگر معادله حالت را بدون ورودی همین گن در نظر بگیریم داریم:

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = Ax(t) \\ x(0) = x_0 \end{cases}$$

$$\Rightarrow \frac{dx(t)}{dt} = Ax(t) \Rightarrow \frac{dx(t)}{x(t)} = A dt$$

$$\Rightarrow \int \frac{dx(t)}{dt} = \int A dt \Rightarrow \ln x(t) = At + C \Rightarrow x(t) = e^{At} e^C$$

$$x(0) = e^C = x_0 \Rightarrow x(t) = x_0 e^{At}$$

در معادله اخیر $\phi(t) = e^{At}$ ماتریس انتقال حالت گویند

این ماتریس دارای خواص زیر است:

$$1) \phi(0) = I \quad , \quad 2) \phi^{-1}(t) = \phi(-t) \quad , \quad 3) \phi(t_2 - t_1) \phi(t_1 - t_0) = \phi(t_2 - t_0) \\ 4) [\phi(t)]^k = \phi(kt) \quad , \quad \phi(t_1 + t_2) = \phi(t_1) \phi(t_2) = \phi(t_2) \phi(t_1)$$

روش های محاسبه ماتریس انتقال حالت :
روش های مستقیم برای محاسبه این ماتریس وجود دارد که یکی از قدرتمندترین آن ها همان تبدیل لاپلاس است .

$$\dot{x}(t) = Ax(t), \quad x(0) = x_0$$

$$\Rightarrow sX(s) - x_0 = AX(s) \Rightarrow sX(s) - x_0 = AX(s) \Rightarrow$$

$$sX(s) - AX(s) = x_0 \Rightarrow (sI - A)X(s) = x_0 \Rightarrow X(s) = x_0 (sI - A)^{-1}$$

$$\Rightarrow L^{-1}\{X(s)\} = L^{-1}\{(sI - A)^{-1}\} x_0 \Rightarrow e^{At} = \phi(t) = L^{-1}\{(sI - A)^{-1}\}$$

حل معادله حالت ماکزن در حوزه لاپلاس: فضای حالت زیر را با شرایط اولیه x_0 در نظر بگیرید:

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t) \\ x(0) = x_0 \end{cases} \quad \text{لاپلاس} \Rightarrow \begin{cases} sX(s) - x_0 = AX(s) + BU(s) \\ \Rightarrow X(s) = [sI - A]^{-1} x_0 + [sI - A]^{-1} B U(s) \end{cases}$$

با گرفتن تبدیل لاپلاس از معادله ایضاً داریم:

$$x(t) = L^{-1}\{[sI - A]^{-1}\} x_0 + L^{-1}\{[sI - A]^{-1} B U(s)\}$$

$$\Rightarrow x(t) = \phi(t) x_0 + \int_0^t \phi(t-\tau) B u(\tau) d\tau$$

نکته: از خواص $\phi(t)$ داریم: $\phi(t-\tau) = \phi(t)\phi(-\tau)$ پس رابطه ایضاً به فرم زیر باز نویسی می شود:

$$x(t) = \phi(t) \left[x_0 + \int_0^t \phi(-\tau) B u(\tau) d\tau \right], \quad y(t) = Cx(t) + Du(t)$$

مثال: پاسخ زمانی سیستم زیر را بدست آورید:

$$\begin{cases} \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -1 & -2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix} u(t) \\ y(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} \\ \begin{bmatrix} x_1(0) \\ x_2(0) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \end{cases}$$

$$x(t) = \phi(t) \left[x_0 + \int_0^t \phi(-\tau) B u(\tau) d\tau \right]$$

$$\phi(t) = L^{-1} \left\{ \int \begin{bmatrix} s & -1 \\ 1 & s+2 \end{bmatrix}^{-1} ds \right\} = L^{-1} \left\{ \frac{\begin{bmatrix} s+2 & 1 \\ -1 & s \end{bmatrix}}{s(s+2)+1} \right\}$$

$$\phi(t) = L^{-1} \left\{ \begin{bmatrix} \frac{s+2}{(s+1)^2} & \frac{1}{(s+1)^2} \\ \frac{-1}{(s+1)^2} & \frac{s}{(s+1)^2} \end{bmatrix} \right\} = L^{-1} \left\{ \begin{bmatrix} \frac{1}{s+1} + \frac{1}{(s+1)^2} & \frac{1}{(s+1)^2} \\ \frac{-1}{(s+1)^2} & \frac{1}{s+1} - \frac{1}{(s+1)^2} \end{bmatrix} \right\}$$

$$\phi(t) = \begin{bmatrix} e^{-t} + t e^{-t} & t e^{-t} \\ -t e^{-t} & e^{-t} - t e^{-t} \end{bmatrix}$$

$$x(t) = \begin{bmatrix} e^{-t} + t e^{-t} & t e^{-t} \\ -t e^{-t} & e^{-t} - t e^{-t} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} + \int_0^t \begin{bmatrix} e^{-t+\tau} - \tau e^{-t+\tau} & -\tau e^{-t+\tau} \\ +\tau e^{-t+\tau} & e^{-t+\tau} - \tau e^{-t+\tau} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix} u(\tau) d\tau$$

$$x(t) = \begin{bmatrix} 1 - e^{-t} + t e^{-t} \\ -1 + 2e^{-t} - t e^{-t} \end{bmatrix}$$

30 $y(t) = x_2(t) = -1 + 2e^{-t} - t e^{-t}$

خطی سازی معادلات غیر خطی و تقاطع نقاط

۱. سیستم به ذات خطی باشد.
 ۲. سیستم را با اعمال فرضیات خطی در نظر بگیریم.
 در دوشده می توان سیستم را به روش خطی بررسی نمود.
 نقطه تقاطع: یک سیستم غیر خطی را در نزدیکی نقاطی به نام نقطه تقاطع می توان خطی فرض کرد.
 که رابطه آن معادله است با: $x^* = f(x^*, u^*) = 0$ یک سیستم می تواند نقطه تقاطع داشته باشد یا چندین نقطه تقاطع داشته باشد.
 $y^* = g(x^*, u^*)$

یک روش خطی سازی استفاده از سری تیلور است و این گونه عمل می کنند که سری تیلور تابع غیر خطی را حول نقطه کار، نوشته و جملات خطی سری تیلور را نگه داشته و بقیه را حذف می کنند.

برای تک متغیره داریم: $f(x) = f(x_0) + f'(x_0)(x - x_0) + \dots$ برای چند متغیره داریم:

$$f(x, u) = f(x^*, u^*) + \sum_{i=1}^n \frac{\partial f(x^*, u^*)}{\partial x_i} (x_i - x_i^*) + \sum_{i=1}^m \frac{\partial f(x^*, u^*)}{\partial u_i} (u_i - u_i^*) + \dots$$

مثال ۱۱ معادله غیر خطی زیر را در ناصبی $10 \leq x \leq 8$ و $2 \leq y \leq 4$ خطی کنید.

وسط بازه ها، بیان شده است $x^* = 9$ و $y^* = 3$ و $z = x^2 + 4xy + 6y^2$

$$z(x, y) = z(x^*, y^*) + (2x^* + 4y^*)(x - x^*) + (4x^* + 12y^*)(y - y^*)$$

$$z(x, y) = 243 + 30(x - 9) + 72(y - 3)$$

۱۲ فصل ۴: مدل سازی سیستم های فیزیکی

$F = k(x_1 - x_2) = kx$

$F = M \frac{d^2x}{dt^2} = M \frac{dv}{dt}$

$F = D(v_1 - v_2) = Dv$

$T = J \frac{d^2\theta}{dt^2} = J \frac{d\omega}{dt}$

$T = D(\omega_1 - \omega_2) = D\omega$

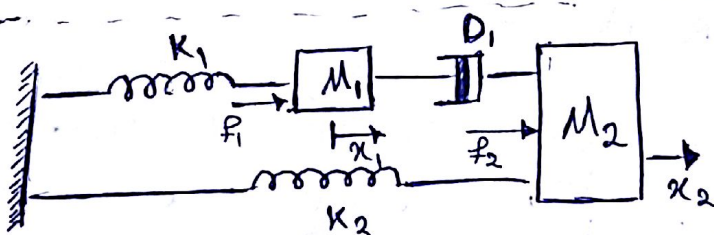
$T = k(\theta_1 - \theta_2) = k\theta$

$T = k(\theta_1 - \theta_2) = k\theta$

$T = D(\omega_1 - \omega_2) = D\omega$

$T = k(\theta_1 - \theta_2) = k\theta$

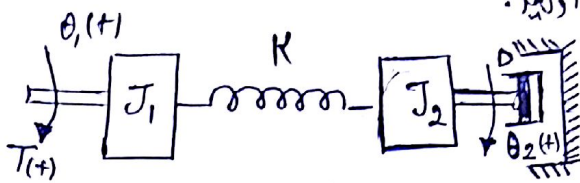
مثال ۱۲ معادلات (نیروهای) سیستم مکانیکی زیر را بنویسید:



$$f_1(t) = (d^2x_1/dt^2) M_1 + k_1 x_1 + D_1 \left(\frac{dx_1}{dt} - \frac{dx_2}{dt} \right)$$

$$f_2(t) = (d^2x_2/dt^2) M_2 + k_2 x_2 + D_1 \left(\frac{dx_2}{dt} - \frac{dx_1}{dt} \right)$$

مثال ۱۱ تابع تبدیل سیستم مکانیکی دورانی زیر را بدست آورید.



$$T_1(t) = J_1 \frac{d^2 \theta_1}{dt^2} + K(\theta_1 - \theta_2)$$

$$0 = J_2 \frac{d^2 \theta_2}{dt^2} + K(\theta_2 - \theta_1) + D \frac{d\theta_2}{dt}$$

با تبدیل لاپلاس گیره (ارسم):

$$T(s) = J_1 s^2 \theta_1(s) + K[\theta_1(s) - \theta_2(s)]$$

$$0 = J_2 s^2 \theta_2(s) + K[\theta_2(s) - \theta_1(s)] + D s \theta_2(s)$$

$$K \theta_1(s) = J_2 s^2 \theta_2(s) + K \theta_2(s) + D s \theta_2(s)$$

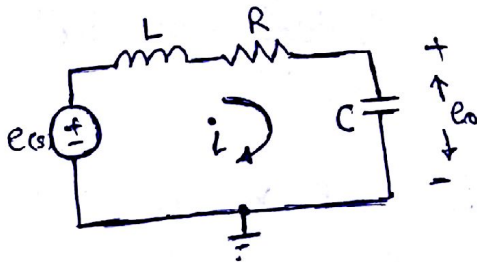
$$\theta_1(s) = \frac{[J_2 s^2 + K + D s] \theta_2(s)}{K}$$

$$\Rightarrow T(s) = J_1 s^2 \frac{[J_2 s^2 + D s + K] \theta_2(s)}{K} + K \left[\frac{[J_2 s^2 + D s + K] \theta_2(s)}{K} - \theta_2(s) \right]$$

$$\Rightarrow T(s) = [J_1 s^2 + K] \frac{J_2 s^2 + D s + K}{K} \theta_2(s) - K \theta_2(s)$$

$$\Rightarrow \frac{T(s)}{\theta_2(s)} = [J_1 s^2 + K] \frac{J_2 s^2 + D s + K}{K} - K = \frac{(J_1 s^2 + K)(J_2 s^2 + D s + K) - K^2}{K}$$

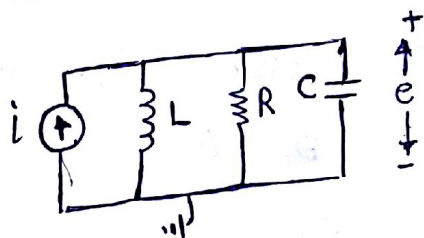
$$\Rightarrow \frac{\theta_2(s)}{T(s)} = \frac{K}{J_1 J_2 s^4 + J_1 D s^3 + K(J_1 + J_2) s^2 + K D s}$$



مدل سازی سیستم های الکتریکی ۱۱

$$L \frac{di}{dt} + Ri + \frac{1}{C} \int i dt = e \quad i = \frac{dq}{dt}$$

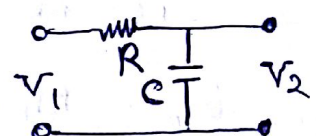
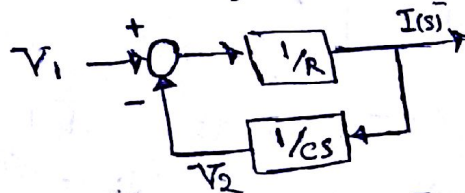
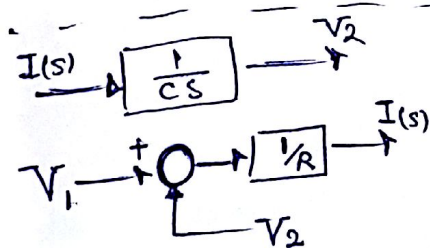
$$L \frac{d^2 q}{dt^2} + R \frac{dq}{dt} + \frac{1}{C} q = e$$



$$C \frac{dv}{dt} + \frac{v}{R} + \frac{1}{L} \int v dt = i \quad v = \frac{d\phi}{dt}$$

$$C \frac{d^2 \phi}{dt^2} + \frac{1}{R} \frac{d\phi}{dt} + \frac{1}{L} \phi = i$$

مثال ۱۱ دیاگرام بلوک مدار الکتریکی زیر را بدست آورید.

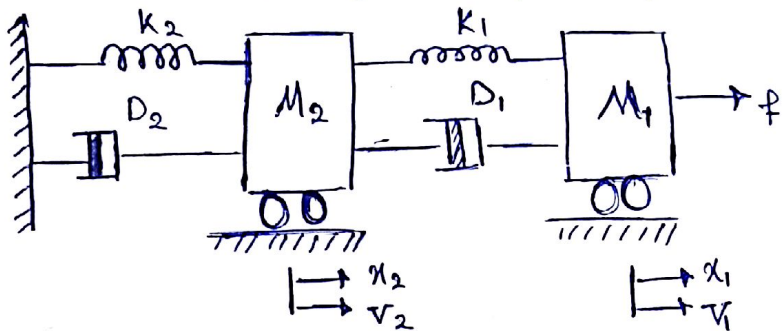


$$I(s) = \frac{V_1 - V_2}{R}, \quad V_2 = \frac{I(s)}{Cs}$$

تشابه نیروها

$F = M \frac{d^2 x}{dt^2} + D \frac{dx}{dt} + kx$	$T = J \frac{d^2 \theta}{dt^2} + D \frac{d\theta}{dt} + k\theta$	$e = L \frac{d^2 q}{dt^2} + R \frac{dq}{dt} + \frac{1}{C} q$	$i = C \frac{d^2 \phi}{dt^2} + \frac{1}{R} \frac{d\phi}{dt} + \frac{1}{L} \phi$
سیستم مکانیکی انتقالی	سیستم مکانیکی دورانی	سیستم الکتریکی بر حسب ولتاژ	سیستم الکتریکی بر حسب جریان
نیروی F	گشتاور T	ولتاژ e	جریان i
جرم M	ممان اینرسی J	سلف L	ظرفیت خازن C
ضریب اصطکاک ویسکوز D	ضریب اصطکاک ویسکوز D	مقاومت R	مقاومت $1/R$
سختی فنر k	سختی فنر k	عکس ظرفیت $1/L$	عکس انزوگتانی $1/L$
جابجایی x	جابجایی زاویه‌ای θ	بار الکتریکی	شار معنای فیزیکی q
سرعت v	سرعت زاویه‌ای ω	جریان i	ولتاژ e

مثال ۱۲: دیاگرام مبهم - آزاد و تشابه های الکتریکی سیستم مکانیکی زیر را رسم کنید.



$$F = M_1 \frac{d^2 x_1}{dt^2} + k_1 (x_1 - x_2) + D_1 (\dot{x}_1 - \dot{x}_2)$$

$$0 = M_2 \ddot{x}_2 + k_2 (x_2) + D_2 \dot{x}_2 + k_1 (x_2 - x_1) + D_1 (\dot{x}_2 - \dot{x}_1)$$

