

דף נוסחאות – מעגלים ומערכות ליניאריות

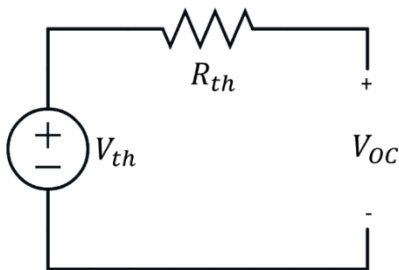
סליל [H]	קבל [F]	נגד [Ω]	
$V_L = L \frac{dI_L}{dt}$	$I_C = C \frac{dV_C}{dt}$	$V_R = RI_R$	זרם / מתח
זרם הסליל רציף כל עוד אין עירור מסוג דלתא או נגזרותיו.	מתח הקבל רציף כל עוד אין עירור מסוג דלתא או נגזרותיו.	אין תנאי רציפות	תנאי רציפות
$E_L = \frac{1}{2} LI_L^2$	$E_C = \frac{1}{2} CV_C^2$	$E = \int I_R(t)V_R(t)dt$	אנרגיה $E = \int P(t)dt$
$L_{eq} = \sum_k L_k$	$\frac{1}{C_{eq}} = \sum_k \frac{1}{C_k}$	$R_{eq} = \sum_k R_k$	חיבור טורי
$\frac{1}{L_{eq}} = \sum_k \frac{1}{L_k}$	$C_{eq} = \sum_k C_k$	$\frac{1}{R_{eq}} = \sum_k \frac{1}{R_k}$	חיבור מקבילי
$j\omega L$	$\frac{1}{j\omega C}$	R	מצב סינוסי עמיד

חוקי קירכהוף: KVL : סכום המתחים בחוג סגור שווה לאפס.

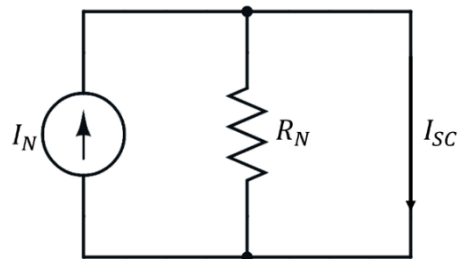
KCL : סכום הזרמים בצומת שווה לאפס.

הספק: $P(t) = I(t)V(t)$

שקול תבנין:



שקול נורטון:



<u>מתחי צמתים</u>	<u>זרמי חוגים</u>
עבור מעגל בו כל המקורות הם מקורות זרם בצורת שקול נורטון (מקור זרם עם התנגדות במקביל)	עבור מעגל בו כל המקורות הם מקורות מתח בצורת שקול תבנין (מקור מתח עם התנגדות בטור)
$\begin{bmatrix} G \\ n \times n \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V \\ n \times 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} I \\ n \times 1 \end{bmatrix}$	$\begin{bmatrix} R \\ n \times n \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I \\ n \times 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} V \\ n \times 1 \end{bmatrix}$

$$\dot{y} + s \cdot y = f(t), \quad y(0^-) = K$$

ZSR

$$\dot{y} + s \cdot y = f(t), \quad y(0^-) = 0$$

פתרון מהצורה:

$$y(t) = [y_p(t) + y_h(t)] \cdot u(t)$$

ZIR

$$\dot{y} + s \cdot y = 0, \quad y(0^-) = K$$

פתרון מהצורה:

$$y(t) = K \cdot e^{-st}$$

מד"ר מסדר שני: $\ddot{y} + 2\alpha \cdot \dot{y} + \omega_0^2 \cdot y = f(t)$

• משוואה אופיינית: $s^2 + 2\alpha \cdot s + \omega_0^2 = 0$; $\omega_d = \sqrt{\omega_0^2 - \alpha^2}$ (עבור תת ריסון)

• פתרונות לריסונים שונים:

$y_h = Ae^{s_1 t} + Be^{s_2 t}$ ○

$y_h = (A + Bt)e^{-\alpha t}$ ○

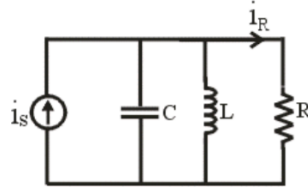
$y_h = e^{-\alpha t}(A \cos(\omega_d t) + B \sin(\omega_d t))$ ○

קונבולוציה: $x(t) * h(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t - \tau)h(\tau)d\tau$

מעגלי תהודה - RLC

	RLC טורי	RLC מקבילי
Q		$\frac{\omega_0}{2\alpha}$
α	$\frac{R}{2L}$	$\frac{1}{2RC}$
ω_0		$\frac{1}{\sqrt{LC}}$

מעגל RLC מקבילי:



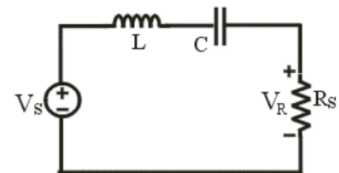
$$Q = \frac{\omega_0}{2\alpha} = \omega_0 CR = \frac{R}{\omega_0 L} = \frac{R}{\sqrt{L/C}}$$

$$\alpha = \frac{1}{2RC}$$

$$H(j\omega) = \frac{i_R}{i_s}$$

$$Y(j\omega) = \frac{i_s}{V} = \frac{1}{RH(j\omega)}$$

מעגל RLC טורי:



$$Q = \frac{\omega_0}{2\alpha} = \frac{\omega_0 L}{R} = \frac{\sqrt{L/C}}{R}$$

$$\alpha = \frac{R}{2L}$$

$$H(j\omega) = \frac{V_R}{V_s}$$

$$Z(j\omega) = \frac{V_s}{I} = \frac{V_s R}{V_R} = \frac{R}{H(j\omega)}$$

$$H(j\omega) = \frac{1}{1 + jQ\left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}\right)}$$

$$\omega_1 = \omega_0 \left(1 - \frac{1}{2Q} + \frac{1}{8Q^2}\right)$$

$$\omega_2 = \omega_0 \left(1 + \frac{1}{2Q} + \frac{1}{8Q^2}\right)$$

$$\Delta\omega = \frac{\omega_0}{Q} = 2\alpha$$

מצב סינוסי עמיד

הצגה פאזורית: $V(t) = V_m \cos(\omega t + \theta) \rightarrow \hat{V} = V_m e^{j\theta} = V_m \angle \theta$

גודל אפקטיבי: $V_{RMS} = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T V^2(\tau) d\tau} = \frac{V_m}{\sqrt{2}}$

$I_{RMS} = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T I^2(\tau) d\tau} = \frac{I_m}{\sqrt{2}}$

הספקים:

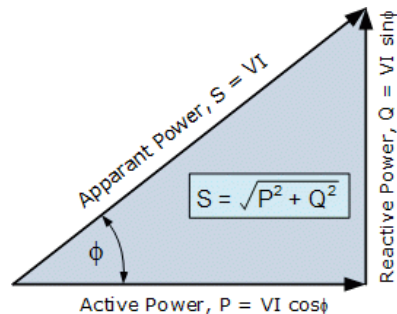
- הספק רגעי: $P(t) = V(t) \cdot I(t)$, מרוכב: $S = \frac{1}{2} \hat{V} \cdot \hat{I}^*$
- הספק ממוצע: $P_{avg} = \frac{1}{2} V_m I_m \cos(\angle V - \angle I) = V_{RMS} I_{RMS} \cos(\angle V - \angle I)$
 $= \frac{1}{2} |\hat{V}| |\hat{I}| \cos(\angle V - \angle I) = \frac{1}{2} |\hat{I}|^2 \cdot \text{Re}\{Z\} = \frac{1}{2} |\hat{V}|^2 \cdot \text{Re}\{Y\}$
- הספק ריאקטיבי: $Q = \frac{1}{2} V_m I_m \sin(\angle V - \angle I)$
- הספק כולל:

$$S = \frac{1}{2} \hat{V} \cdot \hat{I}^* = P + jQ$$

$$S = \frac{1}{2} V_m I_m \cos(\angle V - \angle I) + j \frac{1}{2} V_m I_m \sin(\angle V - \angle I)$$

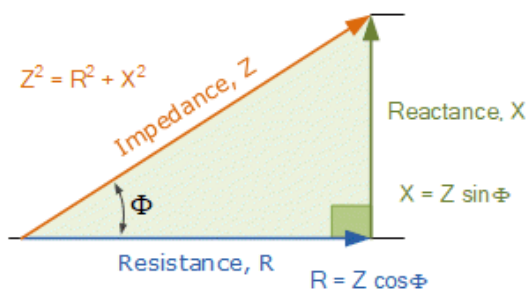
$$S = V_{RMS} I_{RMS} \cos(\angle V - \angle I) + j V_{RMS} I_{RMS} \sin(\angle V - \angle I)$$

משולש ההספקים:



משולש העכבות:

הערה: לעומת משולש ההספקים שאינו תלוי בחיבור פה יש להיזהר כיוון שיש לחבר את ההתנגדויות והעכבות לפי חיבורי המעגל



$$Z^2 = R^2 + jX^2 (\Omega)$$

$$\cos \phi = \frac{R}{Z}$$

$$\sin \phi = \frac{X}{Z}$$

$$\tan \phi = \frac{X}{R}$$

התמרות לפלס

תכונות

$\mathcal{L}\{\alpha f_1 + \beta f_2\} = \alpha F_1(s) + \beta F_2(s)$	1. ליניאריות
$\mathcal{L}\{f^{(n)}(t)\} = s^n F(s) - \sum_{k=0}^{n-1} s^{n-1-k} f^{(k)}(0)$ $\mathcal{L}\{f''\} = s^2 F(s) - sf(0) - f'(0)$	2. גזירות
$\mathcal{L}\left\{\int_0^t f(\tau) d\tau\right\} = \frac{1}{s} F(s)$	3. אינטגרציה
$\mathcal{L}\{f(t - \tau)\} = e^{-s\tau} F(s)$ עבור $f(t - \tau)$ הכולל הכפלה ב- $u(t - \tau)$	4. הזזה בזמן
$\mathcal{L}\{e^{-at} f(t)\} = F(s + a)$	5. הזזה בתדר
$\lim_{t \rightarrow 0^+} f(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} sF(s)$ אם קיימים הגבולות:	6. משפט הערך ההתחלתי
$\lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sF(s)$ אם קיימים הגבולות:	7. משפט הערך הסופי
$\mathcal{L}\{f(t/a)\} = aF(as)$	8. מתיחה בזמן
$\mathcal{L}\{af(at)\} = F(s/a)$	9. מתיחה/כווץ של s
$\mathcal{L}\{-tf(t)\} = \frac{d}{ds} F(s)$	10. גזירה בתדר
$\mathcal{L}\{g * h\} = G(s) \cdot H(s)$	11. משפט הקונבולוציה

טבלת התמרות לפלס

$f(t)$	$F(s)$
$\delta(t - c)$	e^{-cs} ; $all\ Re\{s\}$
$u(t)$	$\frac{1}{s}$; $Re\{s\} > 0$
$e^{at} \cdot u(t)$	$\frac{1}{s - a}$; $Re\{s\} > a$
$t^n \cdot u(t)$, $n = 1,2,3, \dots$	$\frac{n!}{s^{n+1}}$; $Re\{s\} > 0$
$\sin at \cdot u(t)$	$\frac{a}{s^2 + a^2}$; $Re\{s\} > 0$
$\cos at \cdot u(t)$	$\frac{s}{s^2 + a^2}$; $Re\{s\} > 0$
$e^{at} \sin bt \cdot u(t)$	$\frac{b}{(s - a)^2 + b^2}$; $Re\{s\} > a$
$e^{at} \cos bt \cdot u(t)$	$\frac{s - a}{(s - a)^2 + b^2}$; $Re\{s\} > a$
$t^n e^{at} \cdot u(t)$, $n = 1,2,3, \dots$	$\frac{n!}{(s - a)^{n+1}}$; $Re\{s\} > a$
$u_c(t) = u(t - c)$	$\frac{e^{-cs}}{s}$; $Re\{s\} > 0$
$e^{at} f(t) \cdot u(t)$	$F(s - a)$
$\sinh at \cdot u(t)$	$\frac{a}{s^2 - a^2}$; $Re\{s\} > a $
$\cosh at \cdot u(t)$	$\frac{s}{s^2 - a^2}$; $Re\{s\} > a $
$(-t)^n f(t)$, $n = 1,2,3, \dots$	$F^n(s)$

פירוק לשברים חלקיים

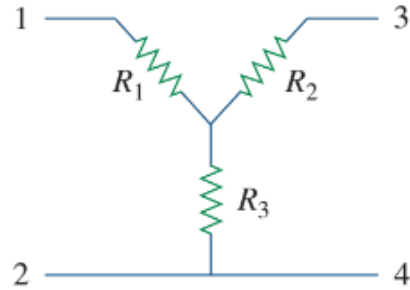
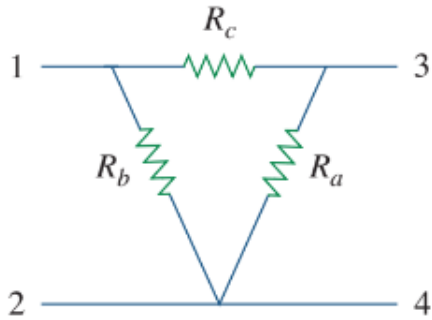
במידה והריבוי גדול מ-1:

$$F(s) = \frac{P_m(s)}{Q_n(s)} = \frac{P_m(s)}{(s - \lambda_1)^{n_1} (s - \lambda_2)^{n_2} \dots (s - \lambda_r)^{n_r}} = \sum_{i=1}^r \sum_{k=1}^{n_i} \frac{C_{ik}}{(s - \lambda_i)^k}$$

$$C_{ik} = \frac{1}{(n_i - k)!} \cdot \frac{d^{n_i - k}}{ds^{n_i - k}} [(s - \lambda_i)^{n_i} \cdot F(s)]_{s=\lambda_i}$$

מעגלי תמורה

מעגלי תמורה כוכב - משולש

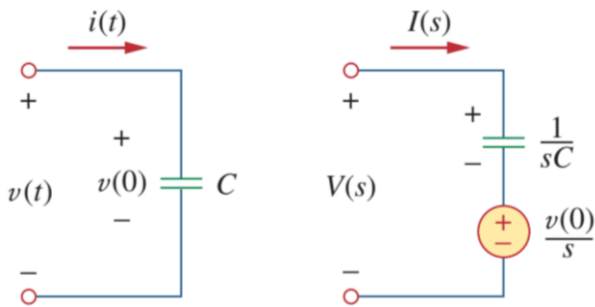


$$R_1 = \frac{R_b R_c}{R_a + R_b + R_c} ; R_2 = \frac{R_a R_c}{R_a + R_b + R_c} ; R_3 = \frac{R_a R_b}{R_a + R_b + R_c}$$

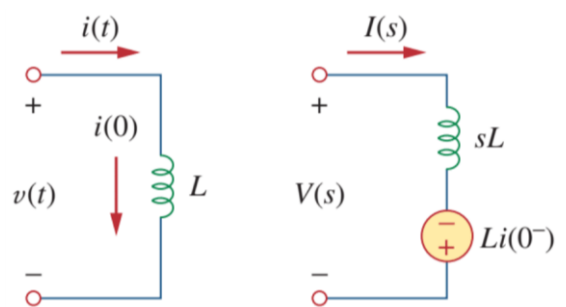
$$R_a = \frac{R_1 R_2 + R_2 R_3 + R_3 R_1}{R_1} ; R_b = \frac{R_1 R_2 + R_2 R_3 + R_3 R_1}{R_2} ; R_c = \frac{R_1 R_2 + R_2 R_3 + R_3 R_1}{R_3}$$

מעגלי תמורה לתנאי התחלה בלפס

מעגל תמורה של קבל:



מעגל תמורה של סליל:



הצגה במרחב המצב

הצגת מצב היא כל הצגה המקיימת:

$$\begin{aligned}\dot{\underline{x}}(t) &= A\underline{x}(t) + B\underline{u}(t) \\ \underline{y}(t) &= C\underline{x}(t) + D\underline{u}(t) \\ \underline{x}(0) &\end{aligned}$$

כאשר:

$$D_{k \times m}, C_{k \times n}, B_{n \times m}, A_{n \times n}, \underline{y}_{k \times 1}, \underline{u}_{m \times 1}, \underline{x}_{n \times 1}$$

הערה: במערכת SISO: $k = m = 1$.

פתרון בזמן:

$$\begin{aligned}\underline{x}(t) &= \Phi(t)\underline{x}(0) + \int_0^t \Phi(t-\tau)B\underline{u}(\tau) \cdot d\tau \\ \underline{y}(t) &= C\underline{x}(t) + D\underline{u}(t)\end{aligned}$$

היכן ש: $\Phi(t) = e^{At}$ הינה מטריצת המעבר.

את מטריצת המעבר אפשר למצוא לפי $\Phi(t) = Te^{At}T^{-1}$, היכן ש- T המטריצה שמביאה את A לצורה אלכסונית או לצורת זיורדן - $\Lambda = T^{-1}AT$.

$$J_q = \begin{bmatrix} \lambda & 1 & 0 \\ 0 & \ddots & 1 \\ 0 & 0 & \lambda \end{bmatrix} : \text{צורת בלוק זיורדן}$$

מתקיים:

$$e^{Jt} = \begin{pmatrix} e^{\lambda t} & te^{\lambda t} & \frac{1}{2}t^2e^{\lambda t} \\ 0 & e^{\lambda t} & te^{\lambda t} \\ 0 & 0 & e^{\lambda t} \end{pmatrix} : \text{ עבור } q = 3 \quad ; \quad e^{Jt} = \begin{pmatrix} e^{\lambda t} & te^{\lambda t} \\ 0 & e^{\lambda t} \end{pmatrix} : \text{ עבור } q = 2$$

מציאת וקטור עצמי מוכלל:

עבור עי"ע λ מריבוי q , במטריצה T יופיעו q עמודות לפי:

$$AV = \lambda V$$

$$\underline{t}_1 = V \quad ; \quad (A - \lambda I)\underline{t}_{K+1} = \underline{t}_K, K = 1, \dots, q-1$$

פתרון על ידי לפלס:

$$\begin{aligned}\underline{X}(s) &= [sI - A]^{-1} \underline{x}(0) + [sI - A]^{-1} BU(s) \\ \underline{Y}(s) &= C\underline{X}(s) + DU(s)\end{aligned}$$

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

פונקציית התמסורת:

הצגות מיוחדות:

1. עבור מערכת *SISO*, הצגת מצב אלכסונית (אם קימת) אפשר למצוא מתוך פונקציית התמסורת ע"י פרוק לשברים חלקיים. למשל:

$$G(s) = \frac{r_1}{s - \lambda_1} + \frac{r_2}{s - \lambda_2} + \dots + \frac{r_n}{s - \lambda_n} + d$$

$$A = \begin{bmatrix} \lambda_1 & & 0 \\ & \ddots & \\ 0 & & \lambda_n \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} \beta_1 \\ \beta_2 \\ \vdots \\ \beta_n \end{bmatrix},$$

$$c = [\gamma_1 \ \gamma_2 \ \dots \ \gamma_n], \quad d \quad ; \quad \beta_i \gamma_i = r_i$$

2. עבור מערכת *SISO*, הצגה במשתני פאזה: עבור מד"ר עם ת.ה.:

$$y^{(n)}(t) + \sum_{k=0}^{n-1} a_k y^{(k)}(t) = \sum_{k=0}^{n-1} b_k u^{(k)}(t)$$

$$y^{(n-1)}(0), \dots, y(0)$$

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & & \\ \vdots & \vdots & \ddots & & \\ \vdots & & & \ddots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 1 \end{bmatrix}, \quad C = [b_0 \ \dots \ b_{n-1}], d = 0$$

$$\begin{pmatrix} x_1(0) \\ x_2(0) \\ \vdots \\ x_n(0) \end{pmatrix} = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{bmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} y(0) \\ y^{(1)}(0) \\ \vdots \\ y^{(n-1)}(0) \end{pmatrix}$$

אם באגף ימין במד"ר נוסף איבר $b_n u^{(n)}(t)$ אז יש לתקן ל- $d = b_n$ וגם יש לתקן את C:

$$C \rightarrow C_{new} = [b_0, b_1, \dots, b_{n-1}] + b_n [-a_0, -a_1, \dots, -a_{n-1}]$$

3. עבור מערכת *SISO*, טרנספורמציה הדמיון מקיימת עבור $\underline{x}(t) = T\underline{z}(t)$:

$$\dot{\underline{z}}(t) = (T^{-1}AT) \cdot \underline{z}(t) + (T^{-1}B) \cdot u(t)$$

$$y(t) = CT\underline{z}(t) + Du(t)$$

$$\underline{z}(0) = T^{-1}\underline{x}(0)$$

עקומות בודה

• כללי:

$\log_{10} 2 = 0.3$; $\log_{10} 3 = 0.48$ ○

○ מרחק בתדר: פי 10 דקדה ; פי 2 אוקטבה

• מגניטודה בדציבלס: $|G(j\omega)|_{dB} = 20\log(|G(j\omega)|)$

תרומה לשיפוע בעקומה	הפרש בין ערך אמיתי ואסימפטוטי בתדר ברוך	הביטוי	
$20 \left[\frac{dB}{dec} \right]$	$+3[dB]$	$1 + \frac{s}{a}$	אפס פשוט
$-20 \left[\frac{dB}{dec} \right]$	$-3[dB]$	$\frac{1}{1 + \frac{s}{a}}$	קוטב פשוט
$40 \left[\frac{dB}{dec} \right]$	$-20 \log \left(\frac{1}{2 \xi } \right)$	$1 + 2\xi \left(\frac{s}{a} \right) + \left(\frac{s}{a} \right)^2 ; \xi < 1$	זוג אפסים צמודים
$-40 \left[\frac{dB}{dec} \right]$	$20 \log \left(\frac{1}{2 \xi } \right)$	$\frac{1}{1 + 2\xi \left(\frac{s}{a} \right) + \left(\frac{s}{a} \right)^2} ; \xi < 1$	זוג קטבים צמודים

$m = \frac{|H(j\omega_1)|_{dB} - |H(j\omega_2)|_{dB}}{\log_{10} \omega_1 - \log_{10} \omega_2}$: השיפוע בגרף הגבר לוגריתמי:

• פאזה: $\phi(j\omega) = \angle G(j\omega)$

תרומה ב $\omega \rightarrow \infty$	תרומה ב $\omega \rightarrow 0$	הביטוי ($a > 0$)	
$-\frac{\pi}{2}$	0	$1 - \frac{s}{a}$	אפס ימני
$+\frac{\pi}{2}$	0	$1 + \frac{s}{a}$	אפס שמאלי
$+\frac{\pi}{2}$	0	$\left(1 - \frac{s}{a}\right)^{-1}$	קוטב ימני
$-\frac{\pi}{2}$	0	$\left(1 + \frac{s}{a}\right)^{-1}$	קוטב שמאלי

אסימפטוטית, מציירים את שינוי הפאזה כקו ליניארי בין $\left(\frac{\omega_0}{5}, 5\omega_0\right)$.

$m = \frac{\Delta\phi}{\log 25} \left[\frac{rad}{dec} \right]$: השיפוע בגרף הלוגריתמי יהיה:

נוסחאות מתמטיות

אלגברה ליניארית

- היפוך מטריצות:

<u>3x3:</u>	<u>2x2:</u>
$T = \begin{bmatrix} a1 & b1 & c1 \\ a2 & b2 & c2 \\ a3 & b3 & c3 \end{bmatrix}$	$T = \begin{bmatrix} a & b \\ c & d \end{bmatrix}$
$T^{-1} = \frac{adj(T)}{\det(T)} = \frac{\begin{bmatrix} b2 & c2 & - b1 & c1 & b1 & c1 \\ b3 & c3 & - b3 & c3 & b2 & c2 \\ - a2 & c2 & a1 & c1 & - a1 & c1 \\ a3 & c3 & a3 & c3 & - a2 & c2 \\ a2 & b2 & - a1 & b1 & a1 & b1 \\ a3 & b3 & - a3 & b3 & a2 & b2 \end{bmatrix}}{\det(T)}$	$T^{-1} = \frac{adj(T)}{\det(T)} = \frac{\begin{bmatrix} d & -b \\ -c & a \end{bmatrix}}{ad - bc}$

- עבור שלוש מטריצות ריבועיות הפיכות A, B, C מתקיים $(ABC)^{-1} = C^{-1}B^{-1}A^{-1}$
- עבור מטריצות בלוקים:

$$A = \begin{bmatrix} A_1 & 0 & 0 \\ 0 & A_2 & 0 \\ 0 & 0 & A_3 \end{bmatrix}; A^{-1} = \begin{bmatrix} A_1^{-1} & 0 & 0 \\ 0 & A_2^{-1} & 0 \\ 0 & 0 & A_3^{-1} \end{bmatrix}$$

- כלל קרמר: פתרונות המערכת: $A \cdot \underline{x} = \underline{b}$: מקיימות: $x_i = \frac{\det(A_i)}{\det(A)}$.
- כאשר: A_i היא המטריצה A שהחליפו בה את העמודה ה- i בוקטור \underline{b} .

טריגונומטריה

סכום למכפלה	מכפלה לסכום
$\sin \theta + \sin \varphi = 2 \sin \left(\frac{\theta + \varphi}{2} \right) \cos \left(\frac{\theta - \varphi}{2} \right)$	$\cos \theta \cos \varphi = \frac{\cos(\theta - \varphi) + \cos(\theta + \varphi)}{2}$
$\sin \theta - \sin \varphi = 2 \cos \left(\frac{\theta + \varphi}{2} \right) \sin \left(\frac{\theta - \varphi}{2} \right)$	$\sin \theta \sin \varphi = \frac{\cos(\theta - \varphi) - \cos(\theta + \varphi)}{2}$
$\cos \theta - \cos \varphi = -2 \sin \left(\frac{\theta + \varphi}{2} \right) \sin \left(\frac{\theta - \varphi}{2} \right)$	$\sin \theta \cos \varphi = \frac{\sin(\theta + \varphi) + \sin(\theta - \varphi)}{2}$
$\cos \theta + \cos \varphi = 2 \cos \left(\frac{\theta + \varphi}{2} \right) \cos \left(\frac{\theta - \varphi}{2} \right)$	

סכום והפרש זוויות

$$\sin(\theta \pm \varphi) = \sin \theta \cos \varphi \pm \cos \theta \sin \varphi$$

$$\cos(\theta \pm \varphi) = \cos \theta \cos \varphi \mp \sin \theta \sin \varphi$$