

## مدارها ی دُقطبی

محمد خرمی

mamwad@mailaps.org

مدارها ی بررسی میشوند که سه سر دارند، یک سر مشترک (زمین)، و سرها ی ورودی و خروجی. چند قضیه در باره ی این مدارها ثابت میشود، برای وقت ی که عنصرها ی سازنده ی مدار خطی و مستقل نند.

### 0 قراردادها، معادلات کلی

قراردادها هم آنها یند که در [1] به کار رفته اند. هر مدار ( فشرده) با یک شبکه و عنصرها یی که در شاخه ی شبکه اند مشخص میشود. برای هر شاخه یک جهت قرارداد میگیریم: یک سر شاخه را سر مثبت و سر دیگر شاخه را سر منفی میگیریم. سر مثبت شاخه ی  $z$  را با  $\partial_+$  و سر منفی ی شاخه ی  $z$  را با  $\partial_-$  نشان میدهم. مجموعه ی همه ی شاخه یی که گره ی  $a$  سر مثبت شان است را با  $(\partial_+)^{-1}a$  مجموعه ی همه ی شاخه یی که گره ی  $a$  سر منفی شان است را با  $(\partial_-)^{-1}a$  نشان میدهم. این شبکه ی (یا گراف) جهتدار را با  $\Gamma$  (ماتریس شبکه) مشخص میکنم. شاخص اول این ماتریس شاخص گره، و شاخص دوم این ماتریس شاخص شاخه است، چنان که

$$\Gamma_j^a := \begin{cases} 1, & a = \partial_+ j \\ -1, & a = \partial_- j \\ 0, & (a \neq \partial_+ j) \wedge (a \neq \partial_- j) \end{cases} . \quad (1)$$

هر ستون این ماتریس یک +1 و یک -1 دارد، و بقیه ی عناصرها یَش 0 اند. از جمله با تعریف همبردار  $S$  با

$$S_a = 1, \quad (2)$$

دیده میشود

$$S\Gamma = 0. \quad (3)$$

عناصرهای مدار رابطه ی بین ولتاژها و جریانهای شاخها را تعیین میکنند. ولتاژها و جریانها را با علامت قراردادی به کار میبریم: ولتاژ هر شاخه ولتاژ سر مثبت آن منهای ولتاژ سر منفی آن است. جریان هر شاخه هم جریان ی است که از سر مثبت به سر منفی میروند. ولتاژ و جریان شاخه ی  $j$  را با، به ترتیب،  $V_j$  و  $I^j$  نشان میدهم. وقت ی بین ولتاژ و جریان فقط یک شاخه یک رابطه هست، میگوییم عنصر آن شاخه مستقل است. میگوییم عنصر یک شاخه مستقل و خطی ست، وقت ی آن عنصر مستقل باشد و رابطه ی بین ولتاژ و جریان شاخه خطی باشد. میگوییم مدار مستقل-از-زمان است، اگر همه ی رابطهای بین (ولتاژ و جریان) عناصرها یَش (جز منبعها) مستقل-از-زمان باشد. 2 دسته از معادلات مدار ند که به فقط شبکه بستگی دارند، یعنی تابع اجزای مدار نیستند: این که جمع جبری ی همه ی جریانها یی که از یک گره بیرون میروند صفر است، و این که جمع جبری ی ولتاژهای شاخهای هر حلقه صفر است. اولی میشود

$$\Gamma_j^a I^j = 0. \quad (4)$$

دومی را میشود چنین نوشت که هر گره ولتاژ معین دارد و ولتاژ هر شاخه ولتاژ سر مثبت آن شاخه منهای ولتاژ سر منفی آن است. ولتاژ گره ی  $a$  را با  $E_a$  نشان میدهم:

$$V_j = E_a \Gamma_j^a. \quad (5)$$

شکل بسته ی (4) و (5) میشود

$$\Gamma I = 0, \quad (6)$$

$$V = E\Gamma. \quad (7)$$

یک پیامد رابطها ی 6 و 7 این است که برای د مدار (بی-پریم و پریم-دار) با شبکه ی یکسان (یعنی  $\Gamma$  با  $\Gamma'$  برابر است)، ولی ن لزومن عنصرها ی یکسان،

$$V I' = 0, \quad (8)$$

یا مفصلتر،

$$V_j I'^j = 0. \quad (9)$$

و البته رشن است که رابطه ی مشابه ی هم برای  $V'$  و  $I$  برقرار است. به این قضیه ی دجانگی میگویند. در حالت خاص ی که مدار بی-پریم و مدار پریم-دار یکسان باشند، این قضیه میگوید جمع توانها بی که در شاخها مصرف شده صفر است:

$$V_j I^j = 0. \quad (10)$$

این شکل ی از پایستگی ی انرژی ست.

اینها را میشود در مثلن [2] یافت.

## 1 مدار دقطبی

مدار دقطبی به مدار ی میگویم که سه سر دارد: یک سر مشترک (زمین یا 0) و دسر 1 و 2. جریان ی که از سر  $\alpha$  وارد مدار میشود را با  $I^\alpha$ ، و ولتاژ سر  $\alpha$  نسبت به سر 0 را با  $E_\alpha$  نشان میدهم.  $\alpha$  مقادارها ی 1 یا 2 میگیرد. میشود یک شاخه بین سر 1 و 0 و یک شاخه بین سر 2 و 0 گذاشت (جز شاخها بی که ممکن است از پیش بین این سرها باشد). به این شاخها (شاخها ی، به ترتیب، 1 و 2) شاخها ی بیرونی (و به بقیه ی شاخها ی درونی)، و به مدار حاصل یک دقطبی ی ختم-شده

میگویم. رُشن است که برا ی یک دُقطبی ی ختم-شده، جریان شاخه ی بیرونی ی  $\alpha$  برابر با  $(-I^\alpha)$  است.

وقت ی دُقطبی خطی ست، بین جریانها و ولتاژها ی شاخه ی بیرونی دُ رابطه ی خطی هست، که میشود آنها را به شکل ماتریسی نوشت:

$$Y = T X, \quad (11)$$

یا

$$S = H R, \quad (12)$$

که

$$\begin{pmatrix} X & Y \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} I^1 & -I^2 \\ E_1 & E_2 \end{pmatrix}. \quad (13)$$

$$\begin{pmatrix} R & S \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} I^1 & I^2 \\ E_2 & E_1 \end{pmatrix}. \quad (14)$$

به  $T$  ماتریس انتقال و به  $H$  ماتریس مخلوط میگویند. رُشن است که  $T$  و  $H$  مستقل از هم نیستند.

دیده میشود

$$\begin{pmatrix} H^1_1 & H^1_2 \\ H^2_1 & H^2_2 \end{pmatrix} = -\frac{1}{T^2_2} \begin{pmatrix} \det T & T^1_2 \\ T^2_1 & -1 \end{pmatrix}. \quad (15)$$

$$\begin{pmatrix} T^1_1 & T^1_2 \\ T^2_1 & T^2_2 \end{pmatrix} = -\frac{1}{H^2_2} \begin{pmatrix} \det H & H^1_2 \\ H^2_1 & -1 \end{pmatrix}. \quad (16)$$

از جمله،

$$\det H = -\frac{T^1_1}{T^2_2}. \quad (17)$$

$$\det T = -\frac{H^1_1}{H^2_2}. \quad (18)$$

برای یک دُقطبی ی ختم-شده، قضیه ی دُجانگی به این شکل در میثاید.

$$E'_1 I^1 + E'_2 I^2 = V_j I'^j, \quad (19)$$

که جمعندی روی شاخه‌های درونی است: شاخصها ی لاتین مقادیرهای بزرگتر از 2 را میپذیرند. اگر همه ی شاخه‌های درونی مقاومت و خطی باشند:

$$V_j = R^j I^j, \quad (20)$$

از (19) نتیجه میشود

$$E'_1 I^1 + E'_2 I^2 = \sum_j R^j I^j I'^j. \quad (21)$$

اگر شاخه‌های درونی ی دُقطبی ی ختم شده در حالت بدون-پریم و پریمدار یکسان باشند:

$$R'^j = R^j, \quad (22)$$

آنگاه طرف راست (21) با تعویض متغیرها ی بدون-پریم و پریمدار با هم تغییر نمیکند. به این ترتیب،

$$E'_1 I^1 + E'_2 I^2 = E_1 I'^1 + E_2 I'^2. \quad (23)$$

در واقع این نتیجه برای حالتها ی کلیتری هم به دست میثاید: اگر

$$V_j = Z_{jk} I^k, \quad (24)$$

که  $Z$  متقارن است، باز هم (23) برقرار است. اگر به جای ولتاژها و جریانها تبدیلیا بی خطی از آنها به کار رود، چنان که رابطه ی تبدیل-یافتها با هم نقطئی باشد (مثلن فازر کمیت به جای خُد کمیت به کار رود) باز هم (23) (البته برای تبدیل-یافتها) برقرار است. پس وقت ی دُقطبی خطی ست و شامل فقط مقاومت، خازن، و القاگر مستقل-از-زمان است، و این عنصرعا مستقل اند، یا کلیتر رابطه ی فازرها ی جریانها و ولتاژها ی شاخه‌های درونی با هم با یک ماتریس متقارن است، (23) برقرار است، البته برای فازرها.

(23) را میشود چنین نوشت

$$E'_2 (-I^2) - E_2 (-I'^2) = E'_1 I^1 - E_1 I'^1, \quad (25)$$

یا بستیر،

$$\varepsilon(Y, Y') = \varepsilon(X, X'), \quad (26)$$

که  $\varepsilon$  عنصر مساحت است. از (11) دیده میشود

$$\varepsilon(Y, Y') = (\det T) \varepsilon(X, X'). \quad (27)$$

از این و (26) نتیجه میشود

$$\det T = 1 \quad (28)$$

که با توجه به (15) همشرز است با

$$H^2_2 = -H^1_1. \quad (29)$$

وقت ی (28) یا همشرز با آن (29) برقرار است، میگویم دُقطبی دُجانبه است.

اگر در یک دُقطبی ی خطی اسم گرها ی 1 و 2 با هم عوض شود، یک دُقطبی ی خطی ی دیگر نتیجه میشود. ماتریسها ی انتقال و مخلوط متناظر با این دُقطبی ی جدید را با، به ترتیب،  $\tilde{T}$  و  $\tilde{H}$  نشان میدهم. به سادگی دیده میشود

$$\tilde{T} = \sigma T^{-1} \sigma, \quad (30)$$

$$\tilde{H} = H^{-1}, \quad (31)$$

که

$$\sigma = \begin{pmatrix} -1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix}. \quad (32)$$

از جمله اگر دُقطبی دُجانبه باشد،

$$\begin{pmatrix} \tilde{T}^1_1 & \tilde{T}^1_2 \\ \tilde{T}^2_1 & \tilde{T}^2_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} T^2_2 & T^1_2 \\ T^2_1 & T^1_1 \end{pmatrix}. \quad (33)$$

## 2 دُقطبیا یِ خطی یِ مقاومتی

وقت ی همه ی شاخه‌ها یِ دُقطبی مقاومتِ مستقلِ خطی (یِ مثبت) باشند، قیدها یی به شکلِ نابرابری بر عنصرها یِ ماتریسِ انتقال (یا هم‌ترز با آن ماتریسِ مخلوط) هست.

یک دُقطبی می‌گیریم که همه ی شاخه‌ها یِ مقاومتها یِ خطی یِ مستقلِ مثبتِ نند. شاخه ی بیرونی یِ بین 1 و 0 را مدار-باز می‌گیریم. شاخه ی بیرونی یِ بین 2 و 0 را هم یک منبعِ ولتاژ می‌گیریم. به این ترتیب  $I_1$  صفر است. مدار ی که به این ترتیب به دست می‌آید شاملِ فقط مقاومتها یِ خطی یِ مستقلِ مثبت و فقط یک منبع است: برای هر گره ای جز گره ی 0 یا 2، همه ی شاخه‌ها یی که آن گره یک سر شان است مقاومتی یَند. پس، از رابطه ی (4) (این که جمعِ جبری یِ جریانها یی که از یک گره بیرون می‌روند صفر است) نتیجه می‌شود

$$\sum_{j \in [(\partial_+)^{-1}a]} \frac{E_a - E_{\partial_- j}}{R_j} + \sum_{j \in [(\partial_-)^{-1}a]} \frac{E_a - E_{\partial_+ j}}{R_j} = 0, \quad (a \neq 0) \wedge (a \neq 2). \quad (34)$$

از این رابطه همراه با این که  $R_j$  ها مثبت نند نتیجه می‌شود بیشینه یا کمینه ی ولتاژها یِ گره به ازای  $a$  برابر با 0 یا 2 رخ می‌دهد: اگر بیشینه (کمینه) به ازای  $a$  رخ دهد که 0 یا 2 نیست، همه ی جمله‌ها یِ طرفِ چپِ (34) مثبت (منفی) میشوند و برابری یِ (34) برقرار نمی‌شود. نتیجه این که

$$0 < E_a < E_2, \quad (E_2 > 0) \wedge (a \neq 0) \wedge (a \neq 2). \quad (35)$$

از جمله دیده می‌شود

$$\frac{E_2}{E_1} > 1. \quad (36)$$

چون  $I_1$  صفر است،  $(E_2/E_1)$  هم ان  $T^2_2$  است. پس

$$T^2_2 > 1. \quad (37)$$

با تعویضِ اسمِ گره‌ها یِ 1 و 2 با هم، و با استفاده از (33) نتیجه می‌شود

$$T^1_1 > 1. \quad (38)$$

یک حالتِ خاصِ رابطه ی (21) این است.

$$E_1 I^1 + E_2 I^2 = \sum_j R^j (I^j)^2. \quad (39)$$

از این نتیجه میشود اگر  $E_1$  یا  $I^1$  صفر باشد،  $(E_2 I^2)$  مثبت است. به این ترتیب،

$$(T^1_1 I^1 + T^1_2 E_1)(T^2_1 I^1 + T^2_2 E_1) < 0, \quad (E_1 I^1 = 0) \quad (40)$$

یا

$$(T^1_1 T^2_1)(I^1)^2 + (T^1_2 T^2_2)(E_1)^2 < 0, \quad (E_1 I^1 = 0) \quad (41)$$

که یعنی

$$T^1_1 T^2_1 < 0. \quad (42)$$

$$T^1_2 T^2_2 < 0. \quad (43)$$

از اینها، همراه با (37) و (38) نتیجه میشود

$$T^2_1 < 0. \quad (44)$$

$$T^1_2 < 0. \quad (45)$$

روابط (37) و (38) و (44) و (45) قیدها ی افزون بر (28) اند، که برای دُقطبها ی خطی ی مقاومتی برقرار نند: برای چنین دُقطبها ی عنصرها ی قطری ی ماتریس انتقال بزرگتر از یک نند، عنصرها ی ناقطری ی ماتریس انتقال منفی یند، و دترمینان ماتریس انتقال یک است.

### 3 تحقق مدار

مدارها ی دُقطبی ی خطی ی مقاومتی روابط (37) و (38) و (44) و (45) و (28) بر میناورند. نشان میدهم عکس این گزاره هم درست است. یعنی متناظر با هر ماتریس  $T$  که این روابط را برآورد یک دُقطبی هست که  $T$  ماتریس انتقال آن است. این دُقطبی را با 3 مقاومت میسازم: مقاومت  $R$  بین 1 و 2، مقاومت  $R_1$  بین 1 و 0، و مقاومت  $R_2$  بین 2 و 0. دیده میشود

$$\frac{E_1 - E_2}{R} + \frac{E_1}{R_1} = I^1. \quad (46)$$

$$\frac{E_2 - E_1}{R} + \frac{E_2}{R_2} = I^2. \quad (47)$$



از اینجا،

$$T^1_1 = \frac{R + R_2}{R_2}. \quad (48)$$

$$T^1_2 = -\frac{R + R_1 + R_2}{R_1 R_2}. \quad (49)$$

$$T^2_1 = -R. \quad (50)$$

$$T^2_2 = \frac{R + R_1}{R_1}. \quad (51)$$

این معادلات را میشود وارون کرد و مقاومتها را بر حسب عناصرها  $T$  حساب کرد. از (48) و (50) و (51) نتیجه میشود

$$R = -T^2_1. \quad (52)$$

$$R_1 = -\frac{T^2_1}{T^2_2 - 1}. \quad (53)$$

$$R_2 = -\frac{T^2_1}{T^1_1 - 1}. \quad (54)$$

شرطها  $T^1_2$  از بقیه  $T$  عناصرها  $T$  مستقل نیست: اگر بقیه  $T$  عناصرها  $T$  محقق شده باشند و  $\det T$  هم محقق شده باشد،  $T^1_2$  هم محقق شده است. دترمینان ماتریس - انتقال دقطنی بی که با این مقاومتها ساخته شده یک است. پس دترمینان  $T$  محقق شده است، و از اینجا نتیجه میشود  $T^1_2$  هم محقق شده.

## 4 پانوشتها

[1] محمد خرمی؛ «ویژنماها  $T$  مدارها  $T$  غیر-فعال»؛ (2010/11/26) X1-072

[2] Charles A. Desoer & Ernest S. Kuh; "basic circuit theory" (Mc-Graw Hill, 1969) chapter 10