

电 路 分 析

肖达川 编著

科 学 出 版 社

1 9 8 4

内 容 简 介

本书是根据作者在清华大学讲授电路分析课程的讲义修改编写而
1. 全书共分五章: 线性电路的一些解法; 傅里叶变换, 非线性电阻;
; 状态方程和自治电路的稳定性; 以及非自治电路。

全书概念清晰, 论述深入浅出, 并结合实际介绍了一些解题方法。
; 列有附录和习题, 便于读者阅读、掌握和运用。

本书可供高等工科大学电类专业的高年级学生和研究生阅读, 也
; 教师、有关工程技术人员参考。

电 路 分 析

肖达川 编著

责任编辑 范铁夫

科学出版社出版

北京朝阳门内大街 137 号

中国科学院印刷厂印刷

新华书店北京发行所发行 各地新华书店经售

*

1984 年 8 月 第 一 版 开本: 787×1092 1/32

1984 年 8 月 第一次印刷 印张: 9 1/4

印数: 0001—21,100 字数: 210,000

统一书号: 15031·587

本社书号: 3622·15—5

定价: 1.45 元

目 录

第一章 线性电路的一些解法	1
1-1 电路元件及 n 端口	1
1-2 图的一些基本概念及有关矩阵	5
1-3 电路方程及其基本解法	10
1-4 撕裂法	13
1-5 撕裂法(续)	24
1-6 电阻电路的拓扑解法	29
1-7 信号流图	37
1-8 Mason 公式	40
1-9 电路的信号流图	43
附录 1-1 计算 $A_{12}^{-1}A_{11}$ 的一种方法	47
附录 1-2 找出全部树的方法	50
附录 1-3 Mason 公式的证明	51
参考文献	54
习题	54
第二章 傅里叶变换	58
2-1 傅里叶变换的公式	58
2-2 冲激函数和广义函数	62
2-3 傅里叶变换的一些性质	67
2-4 卷积·卷积定理	71
2-5 冲激响应和网络函数	74
2-6 网络函数的实部与虚部的关系	79
2-7 网络函数的模与辐角的关系	85
2-8 低通滤波器	87
2-9 信号通过理想低通滤波器	91

2-10	周期信号的傅里叶变换	96
2-11	抽样信号的傅里叶变换	98
2-12	周期抽样信号的傅里叶变换	102
2-13	傅里叶变换的数值计算	105
2-14	快速傅里叶变换	111
附录 2-1	Paley-Wiener 准则	115
附录 2-2	式 (2.67) 的证明	118
参考文献		120
习题		120
第三章	非线性电阻电路	124
3-1	非线性电阻器的特性	124
3-2	电阻电路存在唯一解的一种情况	128
3-3	含有二极管的电路	133
3-4	含有晶体管的电路	136
3-5	混合表示	141
3-6	互易性·容度和余容度	146
附录 3-1	P 矩阵和 P_0 矩阵	155
附录 3-2	向量值函数的递增性质	157
附录 3-3	着色边定理	159
参考文献		161
习题		162
第四章	状态方程和自治电路的稳定性	165
4-1	状态方程的编写	165
4-2	关于状态方程的解	171
4-3	自治电路平衡点的稳定性	173
4-4	判断平衡点稳定性的直接法	177
4-5	判断平衡点稳定性的间接法	182
4-6	电感电容电路平衡点的稳定性	185
4-7	全局稳定性	190
4-8	RC 电路的完全稳定性问题	195
4-9	完备网络的状态方程	197

4-10	完备网络的稳定性	200
4-11	非自治电路平衡点的稳定性	204
4-12	自治电路的周期解	206
4-13	周期性变参数系统	211
4-14	自治状态方程周期解的稳定性	215
附录 4-1	完备网络全局稳定性定理 1 的证明	219
参考文献		221
习题		221
第五章	非自治电路	227
5-1	铁磁谐振电路方程	227
5-2	铁磁谐振电路的谐波解	230
5-3	谐波解的稳定性	236
5-4	铁磁谐振电路中的分谐波	238
5-5	分谐波的建立	242
5-6	有外加激励时 van der Pol 方程的解	249
5-7	非线性电路的 n 阶输出和 n 阶冲激响应	253
5-8	非线性网络函数	256
5-9	非线性网络函数的计算	263
5-10	非线性电抗元件的频率功率公式	271
5-11	频率功率公式(续)	276
参考文献		280
习题		281
汉英名词对照索引		284

第一章 线性电路的一些解法

1-1 电路元件及 n 端口

常见的电路元件有电阻器、电感器、电容器、独立电源、受控电源, 以及理想变压器、回转器等. 图 1.1 中画出了某些元件的符号.

其中, 前四个元件是 1 端口, 而理想变压器与回转器是 2 端口. 元件的性能, 一般地说 n 端口的性能, 可以用端口电压、电流的关系来描述. 图 1.1 中在每个元件的右方列出了该元件的电压、电流关系. 以后称可能存在于 n 端口的电压、电流向量随时间的变化或波形为容许电压、电流偶, 简称为容许偶, 记作 $[\mathbf{u}(t), \mathbf{i}(t)]$. 对于 n 端口的任一容许偶, 对于任意实数 T , 如果 $[\mathbf{u}(t-T), \mathbf{i}(t-T)]$ 也是容许偶, 称 n 端口 (或元件) 是时不变的, 否则称作时变的. 若图 1.1 中元件参数 r, L, C 等不是时间 t 的函数, 有关元件就是时不变的. 时不变电阻器的电压、电流容许偶全体, 就是电阻器的成分关系. 以后只考虑时不变 n 端口或元件; 但电路中可以含有时变的独立电源, 如交流电源.

线性 n 端口是最基本的. 它的定义如下.

定义 1.1 n 端口 (或元件) 称作线性的, 是指对于任意二个容许偶 $[\mathbf{u}_1(t), \mathbf{i}_1(t)]$ 、 $[\mathbf{u}_2(t), \mathbf{i}_2(t)]$ 及任意二个实常数 a, b , $[a\mathbf{u}_1(t) + b\mathbf{u}_2(t), a\mathbf{i}_1(t) + b\mathbf{i}_2(t)]$ 也是容许偶.

据此可知, 当图 1.1 中的 r, L, C, n 等参数是常数 (可扩充到是时间 t 的函数) 时, 有关元件是线性的. 由线性元件构

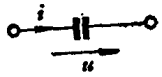
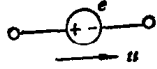
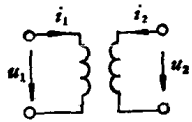
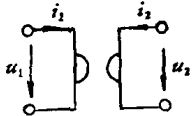
电 阻 器		$u = ri$
电 感 器		$u = \frac{d(Li)}{dt}$
电 容 器		$i = \frac{d(Cu)}{dt}$
独立电压源		$u = e$
理想变压器		$u_1 = nu_2, ni_1 + i_2 = 0$
回 转 器		$u_1 = ri_2, u_2 = -ri_1$

图 1.1 几种电路元件的符号及电压电流关系

成的 n 端口是线性 n 端口。独立电源例如直流电源是非线性元件，从它的伏安特性不通过原点立即看出这一点。但通常所说的线性电路，是指由线性元件和独立电源构成的电路。本章仅讨论线性电路，还有从输入输出关系定义端口型线性网络的，见[6]。

n 端口(元件)又可分为无源的及有源的。它们的定义如下。

定义 1.2 称 n 端口(元件)为无源的，是指对于任一容

许偶 $[u(t), i(t)]$ 及任一时刻 t , 有

$$\varepsilon(t) = \int_{-\infty}^t u^T(\tau) i(\tau) d\tau \geq 0 \quad (1.1)$$

或

$$\varepsilon(t) = \int_{t_0}^t u^T(\tau) i(\tau) d\tau + \varepsilon(t_0) \geq 0$$

不满足定义规定的 n 端口(元件)称作有源 n 端口(元件)。

这就是说,对于任何容许偶,如果任何时刻输入到 n 端口(元件)中的总能量 $\varepsilon(t)$ 是非负的,该 n 端口(元件)就是无源的。参数值 r 、 L 、 C 是正常数的电阻器、电感器、电容器是无源元件,这是熟知的事实。图 1.2 示含有流控电流源的线性 2 端口,例如它代表晶体管的等效电路。输入功率 p 是:

$$p = u_1 i_1 + u_2 i_2 = r_1 i_1^2 + r_2 (-\beta i_1 + i_2) i_2$$

$$= (i_1 \ i_2) \begin{pmatrix} r_1 & -\frac{1}{2} \beta r_2 \\ -\frac{1}{2} \beta r_2 & r_2 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} i_1 \\ i_2 \end{pmatrix}$$

当 $r_1 r_2 < \frac{1}{4} (\beta r_2)^2$ 时, p 对于某些 i_1 、 i_2 为负值,从而这 2 端口是有源的。

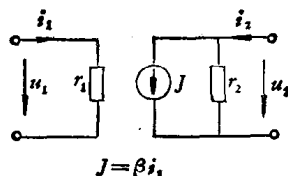


图 1.2 含受控源的 2 端口

无损元件,也是由能量值来定义的。

定义 1.3 无源 n 端口(元件)称作无损的,是指对于任一容许偶 $[u(t), i(t)]$, 而且这里的 $u(t)$ 及 $i(t)$ 都是平方可积的,有:

$$\varepsilon(\infty) = \int_{-\infty}^{\infty} \mathbf{u}^T(\tau) \mathbf{i}(\tau) d\tau = 0 \quad (1.2)$$

定义中给电压、电流加上平方可积的限制,是为了保证积分值存在。定义概括了输入到元件的能量可以全部输出这一概念。输入到理想变压器和回转器的功率恒为零,从而它们是无损的。\$L\$、\$C\$ 是正常数的电感器、电容器,是无损元件。以电感器为例,

$$\varepsilon(t) = \int_{-\infty}^t i(x) L \frac{di(x)}{dx} dx = \frac{Li^2(t)}{2}$$

由于 \$i(t)\$ 是平方可积的, 乃有 \$i(\infty) = 0\$, 从而 \$\varepsilon(\infty) = 0\$。(如果 \$L\$ 是时间函数, 则电感器不是无损的, 甚至不是无源的。)

时不变线性 \$n\$ 端口还可以进一步分成互易的及非互易的。下面用 \$[\mathbf{u}, \mathbf{i}]\$ 的拉普拉斯变换 \$[\mathbf{U}(s), \mathbf{I}(s)]\$ 来叙述互易 \$n\$ 端口的定义。

定义 1.4 线性 \$n\$ 端口(元件)称作互易的,是指对于任意二个容许偶 \$[\mathbf{U}_1(s), \mathbf{I}_1(s)]\$ 及 \$[\mathbf{U}_2(s), \mathbf{I}_2(s)]\$, 有:

$$\mathbf{U}_1^T(s) \mathbf{I}_2(s) = \mathbf{U}_2^T(s) \mathbf{I}_1(s) \quad (1.3)$$

否则称作非互易的。

电阻器、初始储能为零的电感器、电容器是互易元件。式 (1.3) 中等号两边的量, 对应于时域中电压、电流的卷积。用式 (1.3) 定义互易性, 可以赋予互易 \$n\$ 端口的网络函数以某些性质。例如设互易 \$n\$ 端口的电压、电流可由阻抗矩阵 \$\mathbf{Z}(s)\$ 联系, 即设:

$$\mathbf{U}(s) = \mathbf{Z}(s) \mathbf{I}(s) \quad (1.4)$$

由定义知:

$$\mathbf{I}_1^T(s) \mathbf{Z}^T(s) \mathbf{I}_2(s) = \mathbf{I}_1^T(s) \mathbf{Z}(s) \mathbf{I}_2(s)$$

或

$$\mathbf{I}_1^T(s) [\mathbf{Z}^T(s) - \mathbf{Z}(s)] \mathbf{I}_2(s) = 0$$

由于 I_1, I_2 是任意的容许电流, 只在 $\mathbf{Z}^T = \mathbf{Z}$ 时上式才能成立. 由此得出结论: 互易 n 端口的阻抗矩阵 $\mathbf{Z}(s)$ (或导纳矩阵 $\mathbf{Y}(s)$) 是对称的. 反之可证, 存在对称阻抗矩阵 $\mathbf{Z}(s)$ (或 $\mathbf{Y}(s)$) 的 n 端口, 即式 (1.4) 成立的 n 端口, 是互易 n 端口. 带有互感的电感器是互易的, 因为 $M_{12} = M_{21}$, 电感器的阻抗矩阵 $\mathbf{Z}(s)$ 是

$$\mathbf{Z}(s) = \begin{pmatrix} sL_1 & sM_{12} \\ sM_{21} & sL_2 \end{pmatrix} = \mathbf{Z}^T(s)$$

设互易 n 端口存在混合矩阵 $\mathbf{H}(s)$, 即:

$$\begin{pmatrix} \mathbf{U}_a(s) \\ \mathbf{I}_b(s) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \mathbf{H}_{aa}(s) & \mathbf{H}_{ab}(s) \\ \mathbf{H}_{ba}(s) & \mathbf{H}_{bb}(s) \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \mathbf{I}_a(s) \\ \mathbf{U}_b(s) \end{pmatrix} \quad (1.5)$$

则有: $\mathbf{H}_{aa}, \mathbf{H}_{bb}$ 是对称矩阵, $\mathbf{H}_{ab} = -\mathbf{H}_{ba}^T$. 这也是充分条件(见习题 1.2).

回转器的 $\mathbf{U}(s), \mathbf{I}(s)$ 满足的方程是

$$\mathbf{U}_1^T(s)\mathbf{I}_2(s) = -\mathbf{U}_2^T(s)\mathbf{I}_1(s)$$

从而它是非互易元件. 文献中也称满足上述关系的元件为反互易元件.

1-2 图的一些基本概念及有关矩阵

大家知道, 图是节点与支路的集合. 当支路赋有方向时, 称图为有向图. 首先复习有关图的一些名词. 本书采用的定义如下.

1. 道路 节点 V_j, V_k 之间的一条道路是支路 $b_1, b_2, \dots, b_n$ 的集合, 如果 $b_1 b_2 \dots b_n$ 已按顺序排列使得:

- i) 相邻支路 b_m 和 b_{m-1} 有共同关联的节点 V_{jm} ;
- ii) V_j 是与 b_1 关联的节点, V_k 是与 b_n 关联的节点;
- iii) $(n+1)$ 个节点 $V_j, V_{j_2}, \dots, V_{j_n}, V_k$ 互异.

例如图 1.3 中的 (1、3、4) 及 (1、2) 都是节点 a 、 d 间的道路。

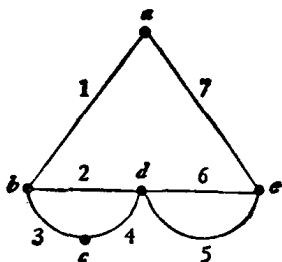


图 1.3 连通图

2. 连通图 任意二节点间存在道路的图叫做连通图。

3. 回路 将道路定义中的 V_j 与 V_k 重合，则支路集合就是回路。由 $n = 1$ 的道路形成的回路叫自回路。

4. 树 包含图的全部节点、没有回路的连通图，叫做树。

5. 割集 割集是连通图中具有下述性质的支路集合：将割集支路移去，图不连通；放回割集中任一支路，图恢复连通。

以后讨论的电路的图，是有向图。不失一般性，假定图是连通的。假定每条支路与两个节点关联，即不出现自回路。

与连通图有关的几个矩阵介绍如下。

1. 关联矩阵和降阶关联矩阵 $\mathbf{A}$

令 $b =$ 支路数

$n_t =$ 节点数

$n = n_t - 1 =$ 独立节点数

$n_t \times b$ 矩阵 $\mathbf{A}_t$ 称作连通图的关联矩阵，它的作法如下：

$a_{ij} = 1$ ，支路 j 与节点 i 关联且离开 i ；

$a_{ij} = -1$ ，支路 j 与节点 i 关联且指向 i ；

$a_{ij} = 0$ ，支路 j 不与节点 i 关联

其中, a_{ij} 是 $\mathbf{A}_i$ 的 i 行 j 列元素. 指定任一节点为参考节点或“地”节点, 划掉 $\mathbf{A}_i$ 中与地节点对应的那一行, 就得到降阶关联矩阵 $\mathbf{A}$. $\mathbf{A}$ 是 $n \times b$ 矩阵.

连通图的降阶关联矩阵 $\mathbf{A}$ 的秩是 $n(n \leq b)$. 这点可证明如下.

$\mathbf{A}$ 的每一列里, 一定有非零元; 而且至少有一列里只有一个非零元, 否则地节点是孤立的, 图不连通. $\mathbf{A}$ 的每一行里, 至少有一个非零元, 否则与这行对应的节点是孤立的. $\mathbf{A}$ 的任意 r 行 ($1 < r \leq n$) 相加, 不能是 $\mathbf{0}$, 否则与这 r 行对应的 r 个节点和其它节点 (包括地) 不连通. 下面对 $\mathbf{A}$ 进行交换行与交换列的初等变换. 设某列只有一个非零元, 经初等变换后, 将该元素调到原来的 a_{11} 位置, 此时降阶关联矩阵的形式如下:

$$\left(\begin{array}{c|ccc} \pm 1 & \cdots & & \\ \hline & & & \\ 0 & & & \\ \vdots & & & \\ & & \mathbf{A}_1 & \\ 0 & & & \end{array} \right)$$

将此矩阵的各行相加 (第一行除外), 结果不是 $\mathbf{0}$, 所以 $\mathbf{A}_1$ 至少有一列里只有一个非零元, 经初等变换将这元素调到 a_{22} 位置. 仿此进行下去, 直到降阶关联矩阵最后具有下面形式:

$$\left(\begin{array}{ccccccc} \pm 1 & \cdots & \cdots & \cdots & \cdots & \cdots & \cdots \\ & \pm 1 & \cdots & \cdots & \cdots & \cdots & \cdots \\ & & \ddots & & & \vdots & \\ & & & \ddots & & & \\ & & & & 0 & \pm 1 & \cdots \end{array} \right)$$

可见 $\mathbf{A}$ 的秩是 n .

$\mathbf{A}$ 的任何阶方子矩阵 $\mathbf{A}_s$, 其行列式 $\det \mathbf{A}_s$ 为 $0, 1$ 或 -1 , 即 $\mathbf{A}$ 是全单模矩阵. 理由如下. 如果 $\mathbf{A}_s$ 的每一列里都有 $+1, -1$ 元素, 或者全是零元素, 则 $\det \mathbf{A}_s = 0$. 如某一列只

有一个非零元素 (± 1), 按这列展开计算行列式, 则 $\det \mathbf{A}_a = (\pm 1) \cdot \Delta$. 其中 Δ 为该元素的代数余子式, 它的结构仍然是每列有二个或一个或没有非零元. 如果 Δ 不等于零, 仍按上述办法展开. 最后可得: $|\det \mathbf{A}_a|$ 或为 0 或为 1.

现在研究 $\mathbf{A}$ 的某个 $n \times n$ 子矩阵 $\mathbf{A}_a$. 有两种情况.

a) $\mathbf{A}_a$ 的列对应于一个树的 n 条支路. 树是连通图, $\mathbf{A}_a$ 的秩为 n , 从而 $\det \mathbf{A}_a = 1$ 或 -1 .

b) 与 $\mathbf{A}_a$ 的某些列对应的支路, 构成了回路. 这时, 对应 $\mathbf{A}_a$ 的图便不是连通图, 至少有两个不连通的部分. 设某个部分不含地节点. 在 $\mathbf{A}_a$ 里, 与这部分的节点相对应的诸行之和为 0, 即这些行线性相关, $\mathbf{A}_a$ 不是满秩的, $\det \mathbf{A}_a = 0$.

2. 基本回路矩阵 $\mathbf{B}$ 和基本割集矩阵 $\mathbf{Q}$

从图中选一个树 T , 令 t 、 l 分别代表树支数和连支数, 则 $t = n$, $l = b - n$. 以后且使支路按连支、树支(也用 l 、 t 表示)顺序排列. 可以作出关于 T 的基本回路矩阵 $\mathbf{B}$ ($l \times b$ 矩阵), 且每个回路仅含一个连支. $\mathbf{B}$ 的元素 b_{ij} 规定为:

$b_{ij} = 1$, 支路 j 在回路 i 中且二者方向相同

$b_{ij} = -1$, 支路 j 在回路 i 中且二者方向相反

$b_{ij} = 0$, 支路 j 不在回路 i 中

再规定回路方向为在所含连支上与该连支方向一致, 回路编号顺序与有关连支编号顺序一致, 则 $\mathbf{B}$ 的形式如下:

$$\mathbf{B} = \begin{matrix} & \begin{matrix} l & t \end{matrix} \\ \begin{matrix} l \\ 1 \end{matrix} & (\mathbf{1} & \mathbf{B}_{12}) \end{matrix} \quad (1.6)$$

$\mathbf{B}$ 的秩是 l . 其它回路矩阵可通过 $\mathbf{B}$ 表示.

还可以作出关于 T 的基本割集矩阵 $\mathbf{Q}$ ($n \times b$ 矩阵), 且每个割集仅含一个树支. $\mathbf{Q}$ 的元素 q_{ij} 规定如下:

$q_{ij} = 1$, 支路 j 在割集 i 中且二者方向相同

$q_{ij} = -1$, 支路 j 在割集 i 中且二者方向相反

$q_{ij} = 0$, 支路 j 不在割集 i 中

再规定割集方向为在所含树支上与该树枝方向一致, 割集编号顺序与有关树支编号顺序一致, 则 Q 的形式如下:

$$Q = \begin{pmatrix} l & t \\ Q_{11} & 1 \end{pmatrix} \quad (1.7)$$

其它割集矩阵可通过 Q 表示. 将降阶关联矩阵 A 对应分块:

$$A = \begin{pmatrix} l & t \\ A_{11} & A_{12} \end{pmatrix} \quad (1.8)$$

由于(见习题 1-7)

$$AB^T = 0, \quad QB^T = 0 \quad (1.9)$$

A_{12} 有逆(它的列与树对应), 乃有:

$$Q_{11} = -B_{12}^T = A_{12}^{-1}A_{11} \quad (1.10)$$

计算 $A_{12}^{-1}A_{11}$ 的一种方法见附录 1-1. 此外, 有下述结论.

1. B 、 Q 都是全单模矩阵.

证 首先证明非奇异全单模矩阵 C 的逆是全单模矩阵. 因为 C^{-1} 的任何方子阵的行列式, 等于 C 的某个方子阵的行列式除以 C 的行列式(可能差一负号)¹⁾. 由 C 的全单模性立即得出 C^{-1} 的全单模性.

作非奇异矩阵 F :

$$F = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ A_{11} & A_{12} \end{pmatrix}$$

其中 1 是 $l \times l$ 单位矩阵. 显然 F 是全单模的.

$$F^{-1} = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ -A_{12}^{-1}A_{11} & A_{12}^{-1} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ B_{12}^T & A_{12}^{-1} \end{pmatrix}$$

F^{-1} 是全单模的, 从而 B_{12}^T 、 Q_{11} 是全单模的, B 、 Q 是全单模

1) 参阅甘特马赫著: 矩阵论(上册), 柯召译, 高等教育出版社, 21—22 页, 1956.

的。

2. 设 Q_a 是 Q 的一个 $t \times t$ 子矩阵。如果 Q_a 的诸列对应于一个树的树支, 则 $|\det Q_a| = 1$ 。如果与 Q_a 诸列对应的支路里含有回路, 则 $\det Q_a = 0$ (证明从略)。

3. 设 B_a 是 B 的一个 $l \times l$ 子矩阵。如果 B_a 的诸列对应于关于某个树的余树的支路, 则 $|\det B_a| = 1$ 。如果与 B_a 诸列对应的支路里含有割集, 则 $\det B_a = 0$ 。

证 首先改变支路编号顺序, 使 B 具有下述形式:

$$B = (B_a \ B_b)$$

如果 B_a 诸列与关于树 T' 的余树对应, 则 B_b 的诸列与 T' 对应。另作关于 T' 的基本回路矩阵 B' , 则

$$B' = (1 \ B_c)$$

于是存在 $l \times l$ 非奇异方阵 K , 使得 $B = KB'$, 从而 $B_a = K$, $\det B_a \neq 0$ 。由 B 的全单模性知, $|\det B_a| = 1$ 。在另一情况下, 如果与 B_a 各列对应的支路里含有割集, 则与 B_b 对应的支路不能构成树, 其中至少有一个回路, 记作 B_i , 则

$$B_i = (0 \ B_c)$$

$1 \times b$ 矩阵 B_i 应能由 B 的各行的线性组合表示, 即存在不是 0 的 $1 \times l$ 矩阵 K' , 使得

$$B_i = K'B = (K'B_a \ K'B_b)$$

所以

$$K'B_a = 0$$

这意味着 B_a 的各行是线性相关的, 所以 $\det B_a = 0$ 。

1-3 电路方程及其基本解法

设在电路的图里选一树 T 。令 I 、 I_l 、 I_t 分别代表支路电流、连支电流及树支电流向量。 U 、 U_l 、 U_t 分别代表支路电压、连支电压及树支电压向量。则基尔霍夫第一定律 (KCL)

和第二定律 (KVL) 可表述如下:

$$\text{KCL: } \mathbf{AI} - \mathbf{A}_{11}\mathbf{I}_i + \mathbf{A}_{12}\mathbf{I}_t = \mathbf{0} \quad (1.11)$$

$$\mathbf{QI} = \mathbf{Q}_{11}\mathbf{I}_i + \mathbf{I}_t = \mathbf{0} \quad (1.12)$$

$$\text{KVL: } \mathbf{BU} = \mathbf{U}_i + \mathbf{B}_{12}\mathbf{U}_t = \mathbf{0} \quad (1.13)$$

所以
$$\mathbf{I} = \begin{pmatrix} \mathbf{I}_i \\ \mathbf{I}_t \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \mathbf{1} \\ -\mathbf{Q}_{11} \end{pmatrix} \mathbf{I}_i = \mathbf{B}^T \mathbf{I}_i \quad (1.14)$$

$$\mathbf{U} = \begin{pmatrix} \mathbf{U}_i \\ \mathbf{U}_t \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -\mathbf{B}_{12} \\ \mathbf{1} \end{pmatrix} \mathbf{U}_t = \mathbf{Q}^T \mathbf{U}_t \quad (1.15)$$

KCL、KVL 方程只决定于电路的图。另外, Tellegen 定理也只由电路的图决定, 即:

$$\mathbf{U}^T \mathbf{I} = (\mathbf{Q}^T \mathbf{U}_t)^T (\mathbf{B}^T \mathbf{I}_i) = \mathbf{U}_t^T (\mathbf{Q} \mathbf{B}^T) \mathbf{I}_i$$

考虑到式 (1.9), 有

$$\mathbf{U}^T \mathbf{I} = 0$$

除地节点外, 引入节点(对地)电位向量 $\boldsymbol{\varphi}$ ($t \times 1$ 矩阵), 有

$$\mathbf{U} = \mathbf{A}^T \boldsymbol{\varphi} \quad (1.16)$$

考虑到式 (1.9), 上式必然满足 KVL 式 (1.13)。这里从电路角度对上节的一些结论作一解释。从支路电压向量中, 挑出 t 个分量构成向量 $\mathbf{U}_t$, 它应能从 $\mathbf{A}$ 中的某个方子矩阵 $\mathbf{A}_t$ 算出如下:

$$\mathbf{U}_t = \mathbf{A}_t^T \boldsymbol{\varphi}$$

如果这 t 个支路含有回路, 则 $\mathbf{U}_t$ 的某些分量(回路电压)要受到 KVL 的约制, 任意给定 $\mathbf{U}_t$ 不必能解出 $\boldsymbol{\varphi}$, 便有 $\det \mathbf{A}_t = 0$ 。如果这 t 个支路构成树, 则它们的支路电压可以取任何值。任意给定 $\mathbf{U}_t$ 不会违背 KVL, 不导致矛盾, 此时 $\det \mathbf{A}_t \neq 0$ 。对于 $\mathbf{B}$ 、 $\mathbf{Q}$ 可作出类似解释。

设一般支路如图 1.4 所示。其中, E_k 、 J_k 分别代表独立电压源的电动势和独立电流源的电流。 U_k 、 I_k 分别代表这支

路的电压和电流。 u_k 、 i_k 分别代表电阻元件(或阻抗元件)的电压及电流。有:

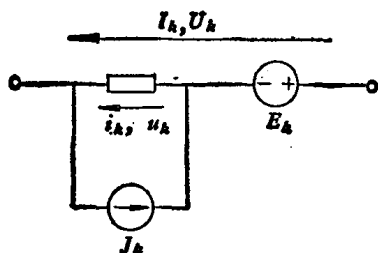


图 1.4 一般支路

$$U_k = u_k + E_k$$

$$I_k = i_k - J_k$$

令阻抗元件电压、电流向量为 $\mathbf{u} = (u_1, u_2, \dots, u_b)^T$, $\mathbf{i} = (i_1, i_2, \dots, i_b)^T$, b 是支路数。类似地定义支路电压源电动势向量 $\mathbf{E}$ 及

支路电流源向量 $\mathbf{J}$ 。由 KCL 及 KVL 可以列出:

$$\mathbf{A}\mathbf{i} = \mathbf{A}\mathbf{J}, \quad \mathbf{Q}\mathbf{i} = \mathbf{Q}\mathbf{J} \quad (1.17)$$

$$\mathbf{B}\mathbf{u} = -\mathbf{B}\mathbf{E} \quad (1.18)$$

$$\text{又} \quad \mathbf{i} = \mathbf{Y}\mathbf{u}, \quad \mathbf{u} = \mathbf{Z}\mathbf{i} \quad (1.19)$$

$\mathbf{Y}$ 、 $\mathbf{Z}$ 分别为阻抗元件的导纳矩阵和阻抗矩阵, 它们不必是对角矩阵, 即元件之间可以有互易的或非互易的耦合。常见的解电路的几种方法列出如下。

节点法 以节点(对地)电位向量 $\boldsymbol{\varphi}$ 为求解对象。注意到式(1.16), 有:

$$\mathbf{A}\mathbf{J} = \mathbf{A}\mathbf{Y}\mathbf{u} = \mathbf{A}\mathbf{Y}(\mathbf{U} - \mathbf{E}) = \mathbf{A}\mathbf{Y}\mathbf{A}^T\boldsymbol{\varphi} - \mathbf{A}\mathbf{Y}\mathbf{E}$$

或

$$\mathbf{Y}_t\boldsymbol{\varphi} = \mathbf{A}(\mathbf{J} + \mathbf{Y}\mathbf{E}) \quad (1.20)$$

其中, $\mathbf{Y}_t \triangleq \mathbf{A}\mathbf{Y}\mathbf{A}^T$ 是节点导纳矩阵, 等号右端项是等效节点(注入)电流源的电流向量。

割集法 以树支电压向量 $\mathbf{U}_t$ 为求解对象。类似节点法可得到

$$(\mathbf{Q}\mathbf{Y}\mathbf{Q}^T)\mathbf{U}_t = \mathbf{Q}(\mathbf{J} + \mathbf{Y}\mathbf{E}) \quad (1.21)$$

回路法 以连支电流向量 $\mathbf{I}_l$ 为求解对象。由式(1.18)及式(1.14),