

# 科学技术简报和实验交流

## 两无限长共轴椭圆锥体间的特性阻抗\*

林 为 干

让我们先研究一下球圆锥坐标。试取如下的以原点为公共顶点的圆锥面系：

$$\frac{x^2}{u} + \frac{y^2}{u-b^2} + \frac{z^2}{u-c^2} = 0, \quad (1)$$

$$0 < b^2 < c^2.$$

已经证明<sup>[1]</sup>，如(1)所代表的两个不同曲面在原点以外有一个公共点的话，则在此公共点这两个曲面互成正交，又如  $x, y, z$  的值已定，则(1)有两个异根  $v^2$  及  $\mu^2$ ， $0 \leq v^2 \leq b^2$  及  $b^2 \leq \mu^2 \leq c^2$ 。如在(1)中分别以  $v^2$  及  $\mu^2$  代  $u$ ，再取  $r^2 = x^2 + y^2 + z^2$ ，则我们三个方程，故可解出

$$\left. \begin{aligned} x^2 &= r^2 v^2 \mu^2 / b^2 c^2, \quad 0 \leq v^2 \leq b^2, \quad b^2 \leq \mu^2 \leq c^2, \\ y^2 &= \frac{r^2 (\mu^2 - b^2)(b^2 - v^2)}{b^2 (c^2 - b^2)}, \\ z^2 &= \frac{r^2 (c^2 - \mu^2)(c^2 - v^2)}{c^2 (c^2 - b^2)}. \end{aligned} \right\} \quad (2)$$

为了要得到坐标  $(x, y, z)$  及坐标  $(r, \mu, v)$  间的一一对应关系，我再引进两个新变数  $\theta$  及  $\varphi$ ，定义如下：

$$\begin{aligned} v &= b \cos \theta, \quad 0 \leq \theta \leq \pi, \\ \sqrt{c^2 - \mu^2} &= \sqrt{c^2 - b^2} \cos \varphi, \quad 0 \leq \varphi \leq 2\pi, \end{aligned} \quad (3)$$

更取

$$k = b/c,$$

即得到如下的球圆锥坐标  $(r, \theta, \varphi)$ ：

$$\left. \begin{aligned} x &= r \cos \theta (1 - k'^2 \cos^2 \varphi)^{1/2}, \\ y &= r \sin \theta \sin \varphi, \\ z &= r \cos \varphi (1 - k'^2 \cos^2 \theta)^{1/2}, \end{aligned} \right\} \quad (4)$$

其中

$$k' = (1 - k^2)^{1/2},$$

由(4)可见，对于  $\theta = \theta_1 \geq 0$ ，则在  $y = 0$  平面上，我们可得  $\sin \varphi = 0$ ，故

$$\left. \begin{aligned} x_1 &= k r_1 \cos \theta_1 \\ z_1 &= r_1 (1 - k^2 \cos^2 \theta_1)^{1/2}, \end{aligned} \right\} \quad (5)$$

而在  $z = 0$  平面上，对于同一个  $\theta = \theta_1 \geq 0$ ，

\* 1962年1月15日收到。

$$\left. \begin{aligned} x_1 &= r'_1 \cos \theta_1 \\ y_1 &= r'_1 \sin \theta_1 \end{aligned} \right\} \quad (6)$$

故得

$$\tan \theta_1 = y_1/x_1, \quad (7)$$

比较(5)及(6)式的  $x_1$  的值, 即得到

$$r'_1 = k r_1.$$

故可见因为  $(1 - k^2 \cos^2 \theta_1)^{1/2} \geq \sin \theta_1 = \sqrt{1 - \cos^2 \theta_1}$ ,

$$z_1 \geq y_1,$$

亦即在  $x = x_1$  平面上, 我们所研究的锥体  $\theta = \theta_1$  的截面为一椭圆, 其长轴及短轴分别位于  $y = 0$  及  $z = 0$  平面上, 而短轴及两焦点在原点所张的角分别为  $\theta_1$ , (7) 及  $\epsilon_1$ , 其中

$$\operatorname{tg} \epsilon_1 = \sqrt{z_1^2 - y_1^2}/x_1 = \frac{k'}{k} \sec \theta_1. \quad (8)$$

由(8), 可得

$$\cos \theta_1 \operatorname{tg} \epsilon_1 = k'/k. \quad (9)$$

但由于在(4)中我们已把  $k$  及  $k'$  取作常数, 故在球锥面坐标(4)中, 此圆锥面族是在(9)式的意义下“共焦”的, 即是说, 如下的关系成立:

$$\cos \theta \operatorname{tg} \epsilon = \sqrt{1/k^2 - 1} = \text{const} \quad (10)$$

曲面  $\theta = \text{const}$  是一半无限长锥体, 在  $x = x_0$  面上的截面则由(5)至(10)给出。曲面  $\varphi = \text{const}$  则是一半无限长半锥体, 在  $z = z_0$  面上的截面为一半椭圆, 坐标  $\varphi$  具有与坐标  $\theta$  同样的几何意义。如上面已经指出的,  $\theta = \text{const}$  及  $\varphi = \text{const}$  两曲面是相互成正交的, 因而, 如果  $\theta = \text{const}$  曲面是一等位面, 则  $r = \text{const}$  及  $\varphi = \text{const}$  的交曲线可看作力线。

在此球锥面坐标中标量波动方程可给出如下:

$$\begin{aligned} & \frac{1}{r^2} \frac{\partial}{\partial r^2} \left( r^2 \frac{\partial u}{\partial r} \right) + \alpha_0^2 u \\ & + \frac{1}{k^2 \sin^2 \theta + k'^2 \sin^2 \varphi} \left[ \sqrt{1 - k^2 \cos^2 \theta} \frac{\partial}{\partial \theta} \left( \sqrt{1 - k^2 \cos^2 \theta} \frac{\partial u}{\partial \theta} \right) + \right. \\ & \left. + \sqrt{1 - k'^2 \cos^2 \varphi} \frac{\partial}{\partial \varphi} \left( \sqrt{1 - k'^2 \cos^2 \varphi} \frac{\partial u}{\partial \varphi} \right) \right] = 0, \end{aligned} \quad (11)$$

其中  $\alpha_0^2 = \mu \epsilon \omega^2 = (2\pi/\lambda)^2$ ,  $\lambda$  是工作波长。

现在我们来解两个椭圆截面的锥体的传输线问题, 此两锥体的截面椭圆是在(10)条件的意义下“共焦”的。图(1)表示此传输线。

我们现在将(11)分解为两个方程, 即令头两项的和及第三项分别等于零, 从而得到

$$\frac{\partial}{\partial r^2} (ru) + \alpha_0^2 (ru) = 0, \quad (12)$$

及其解

$$u = \frac{e^{\pm i \alpha_0 r}}{r} u(\theta, \varphi), \quad (13)$$

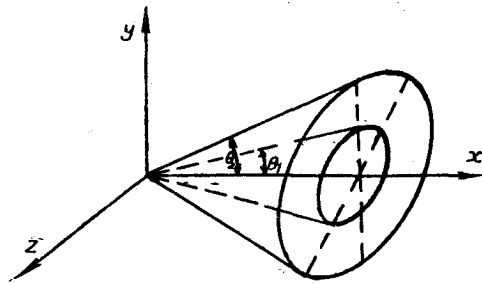


图 1

$$i = \sqrt{-1},$$

及得到

$$\sqrt{1 - k^2 \cos^2 \theta} \frac{\partial}{\partial \theta} \left[ \sqrt{1 - k^2 \cos^2 \theta} \frac{\partial u}{\partial \theta} \right] + \sqrt{1 - k'^2 \cos^2 \varphi} \frac{\partial}{\partial \varphi} \left[ \sqrt{1 - k'^2 \cos^2 \varphi} \frac{\partial u}{\partial \varphi} \right] = 0. \quad (14)$$

对于(14),我們采取如下的变换:

$$\alpha = \int_0^\theta \frac{dx}{\sqrt{1 - k^2 \cos^2 x}} = -F\left(\frac{\pi}{2} - \theta, k\right) = F(\theta, k) - K(k), \quad (15)$$

$$\beta = \int_0^\varphi \frac{dx}{\sqrt{1 - k'^2 \cos^2 x}} = -F\left(\frac{\pi}{2} - \varphi, k'\right) = F(\varphi, k') - K(k'), \quad (16)$$

$$k^2 + k'^2 = 1,$$

其中  $F(\theta, k)$  是雅各俾椭圆函数。(14)即变为

$$\frac{\partial^2 u}{\partial \alpha^2} + \frac{\partial^2 u}{\partial \beta^2} = 0, \quad (17)$$

(17)是直角坐标 $(\alpha, \beta, \gamma)$ 中的二維拉普拉斯方程,因而可見当我們在两个同軸的、“共焦”的椭圆錐体的两頂点間加入一交变源(体积为无限小的交变电源),則所发出的球面波正相当于两平板传输綫間的平面波,在此平板綫上坐标系为

$$\alpha = F(\theta, k) - K(k), \quad \beta = F(\varphi, k') - K(k'), \quad \gamma = r, \quad (18)$$

今試取两个共軸的椭圆錐体  $\theta = \theta_1$  及  $\theta = \theta_2$ , 則其等效平板传输綫的两板的寬度为

$$\beta_2 - \beta_1 = F(2\pi, k') - F(0, k') = 4K(k'), \quad (19)$$

而两板間的距离为

$$a_2 - a_1 = F(\theta_2, k) - F(\theta_1, k), \quad (20)$$

故其特性阻抗为

$$Z_0 = \eta \frac{a_2 - a_1}{\beta_2 - \beta_1} = \eta \frac{F(\theta_2, k) - F(\theta_1, k)}{4K(k')}, \quad (21)$$

其中  $K$  是第一类全椭圆积分,而  $\eta = \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}}$  是两錐体間所用媒质的特性阻抗,对于自由空間其值为  $\eta = 120\pi$  欧。

如此二共軸,共頂椭圆錐体在任一平面  $x = x_0$  上的截面椭圆分別具有半长軸及半短軸  $a_1, b_1$  及  $a_2, b_2$ , 則由(7),可得

$$\theta_2 = \arctg(b_2/x_0), \quad \theta_1 = \arctg(b_1/x_0), \quad (22)$$

而由(8)可得

$$\text{tg} \epsilon_2 = \sqrt{a_2^2 - b_2^2}/x_0, \quad \text{tg} \epsilon_1 = \sqrt{a_1^2 - b_1^2}/x_0, \quad (23)$$

又如下面的关系成立:

$$\cos \theta_1 \text{tg} \epsilon_1 = \cos \theta_2 \text{tg} \epsilon_2 = k'/k, \quad (24)$$

或

$$k = (1 + \text{tg}^2 \epsilon_1 \cos^2 \theta_1)^{-1/2} = (1 + \text{tg}^2 \epsilon_2 \cos^2 \theta_2)^{-1/2}, \quad (25)$$

則由此两椭圆錐体所构成的传输綫的特性阻抗即由(21)式給出。

试举几个例子。对于两个共轴, 等椭锥体, 由(21), 令  $\theta_2 = \pi - \theta_0$ ,  $\theta_1 = \theta_0$ , 即得到

$$Z_0 = \frac{K(k) - F(\theta_0, k)}{2K(k)}, \quad (26)$$

而对于垂直于导体平面的椭锥体, 则此椭锥体与此平面间的特性阻抗恰为(26)的值之半, 这亦可直接在(21)中代入  $\theta_2 = \pi/2$ ,  $\theta_1 = 0$  得到。对于两个共轴共面等角三角形导片, 而其半角为  $\psi$ , 则由(16),  $b_1 = b_2 = 0$ , 故可取  $\theta_2 = \pi$ ,  $\theta_1 = 0$ , 而由(17)及(18)可得

$$k = \cos \varepsilon_1 = \cos \varepsilon_2 = \cos \psi, \quad (27)$$

故由(21)即得到

$$Z_0 = \eta \frac{K(\cos \psi)}{2K(\sin \psi)}. \quad (28)$$

(28)式与早些得到的结果[2]是相符合的, 如果我们应用了如下的变换[3]:

$$K\left(\frac{1 - \sin \psi}{1 + \sin \psi}\right) = \frac{1 + \sin \psi}{2} K(\cos \psi),$$

$$K\left(\frac{2\sqrt{\sin \psi}}{1 + \sin \psi}\right) = (1 + \sin \psi)K(\sin \psi).$$

### 参 考 文 献

- [1] Kraus, L. and Levine, L. M., Diffraction by an Elliptic Cone, *Comm. Pure Appl. Math.*, **14** (1961), 49—68.
- [2] Carrel, R. L., The Characteristic Impedance of two Infinite Cones of Arbitrary Cross Section, *Trans. IRE.*, Vol. AP-6, 1958, pp. 197—201.
- [3] Oberhettinger F. und Magnus, W., *Anwendung der Elliptischen Funktionen in Physik und Technik*, 1949.