

在PC-1500计算机上实现地震信号 频谱分析的FFT法

甘肃省煤田综合普查队 时作舟 靳聚盛

在地震工作中, 频谱分析方法对试验、设计工作以及各种激发和接收因素的选择, 有着重要的指导意义。但是, 这种频谱分析工作通常是在野外获得大量资料后, 到计算站集中进行处理的。它难以满足野外队对所获资料随时随地进行计算处理, 以便灵活快速地指导野外工作的要求。本文通过对一个实际地震信号进行人工离散采样, 编制BASIC语言计算程序, 在PC-1500机上求出其振幅谱的数据和图形, 并进行频谱分析。

一、傅里叶变换——DFT

周期函数 $x(t)$ 的傅氏表达式如下:

$$x(t) = \frac{a_0}{2} + \sum_{n=1}^{\infty} (a_n \cos n\omega_0 t + b_n \sin n\omega_0 t) \quad (1)$$

其中

$$a_0 = \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) dt$$

$$a_n = \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) \cos n\omega_0 t dt$$

$$b_n = \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) \sin n\omega_0 t dt$$

它的指数形式为

$$x(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} c_n e^{i n \omega_0 t} \quad (2)$$

$$\text{其中 } c_n = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) e^{-i n \omega_0 t} dt \quad (3)$$

二、在微机PC-1500上实现DFT算法

(一)数学模型

用微机进行计算时, 需将傅氏积分变成

离散傅氏变换。由于我们所取的值是有限的, 它们的表达式如下:

$$X(m\Delta f) = \Delta t \sum_{n=0}^{N-1} x(n\Delta t) e^{-i 2\pi m \Delta f n \Delta t} \quad (4)$$

$$x(n\Delta t) = \Delta f \sum_{m=0}^{N-1} X(m\Delta f) e^{i 2\pi m \Delta f n \Delta t} \quad (5)$$

利用尤拉公式展开(4)得

$$X(m\Delta f) = \Delta t \sum_{n=0}^{N-1} x(n\Delta t) \cos 2\pi m \Delta f n \Delta t - i \Delta t \sum_{n=0}^{N-1} x(n\Delta t) \sin 2\pi m \Delta f n \Delta t \quad (6)$$

$$\text{而实部 } Re = \Delta t \sum_{n=0}^{N-1} x(n\Delta t) \cos 2\pi m \Delta f n \Delta t \quad (7)$$

$$\text{虚部 } Im = -\Delta t \sum_{n=0}^{N-1} x(n\Delta t) \sin 2\pi m \Delta f n \Delta t \quad (8)$$

$$\text{因此振幅谱 } A(m\Delta f) = \sqrt{(Re)^2 + (Im)^2} \quad (9)$$

以上各式中 $m = 0, 1, 2, \dots, N-1$ 。

$n = 0, 1, 2, \dots, N-1$ 。 Δt 为时间的采样

间隔, 按照采样定理 $\Delta t \leq \frac{1}{2f_{max}}$ (f_{max} 为

地震信号的最大视频率), f_{max} 越高, Δt 越

小, 通常选 $\Delta t = 1\text{ms}, 2\text{ms}, 4\text{ms}$ 。 N 为离散采

样个数。 $N\Delta t$ 为采样长度, $N\Delta t$ 大一些, 可

以使求得频谱值点加密, 提高精度。但随着

$N\Delta t$ 的增大, 其频带宽度变窄, 主频向高频

方向偏移, 若 $N\Delta t$ 过大, 会使时窗内包含多

个波组, 而不能具体了解各个波组的频率情

况。然而 $N\Delta t$ 也不能太小, 否则因基频太

大, 反映的情况粗糙, 以致引起分析的误

解。 Δf 为基频，也是频率的采样间隔，

$$\Delta f = \frac{1}{N\Delta t}。$$

对图1所示的地震信号进行离散采样，利用(6)~(9)编程序计算，以 f 为横坐标， $A(f)$ 为纵坐标就可绘出地震信号的频谱图。

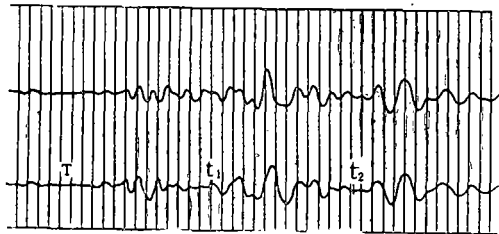


图1 地震信号波形T

(二)用BASIC语言编程

流程如图2所示。

对图1中所示的T波形，从 $t_1 \sim t_2$ 每4ms采一个样，共采32个离散值，输入微机按编制的程序执行，可绘出T波形的频谱(图3)，计算的 $A(\Delta f)$ 值如表1所示。

图3中的T为从程序开始执行到结束所用的时间。用DFT算法在微机PC-1500上计算需29分钟，为了提高运算速度，我们采用了快速傅里叶变换算法，该算法在32个采样点的情况下，可使运算速度提高近6倍。

三、快速傅里叶变换的算法(FFT-1)

(一)数学模型

重写式(4)得

$$X(m\Delta f) = \Delta t \sum_{n=0}^{N-1} x(n\Delta t) e^{-i2\pi m\Delta f n\Delta t}$$

其中 $n = 0, 1, \dots, N-1$;

$$m = 0, 1, \dots, N-1 \quad (10)$$

因 $\Delta t = \frac{1}{N \cdot \Delta f}$ ，和号 Σ 前面的 Δt ，只影响 $X(m\Delta f)$ 的大小，不影响它的特征，一般可省去。令 $W_N = e^{-i\frac{2\pi}{N}}$ ， $m = m\Delta f$ ， $n = n\Delta t$

$$\text{化简(10)式得 } X(m) = \sum_{n=0}^{N-1} x(n) W_N^{mn} \quad (11)$$

其中 $m = 0, 1, \dots, N-1$

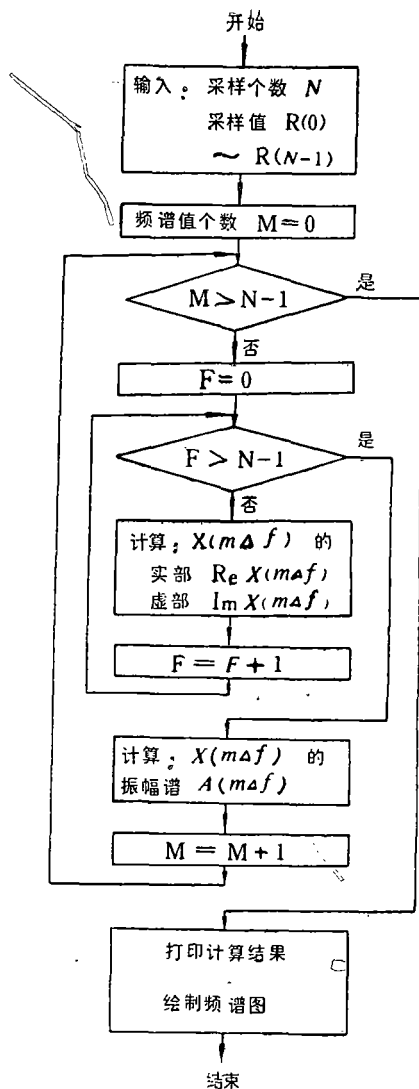


图2 DFT流程图

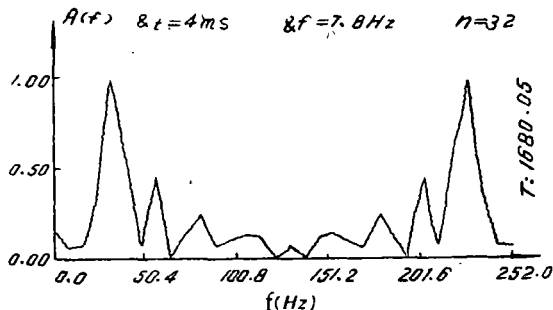


图3 频谱图

离散傅里叶变换数据 表1

A(0)=	7.50000000
A(1)=	2.75174808
A(2)=	3.25684708
A(3)=	14.31461503
A(4)=	39.23184274
A(5)=	21.66482898
A(6)=	3.29788628
A(7)=	18.39488971
A(8)=	0.70000001
A(9)=	5.63476253
A(10)=	10.13542695
A(11)=	2.96472156
A(12)=	4.25705469
A(13)=	5.62860515
A(14)=	5.25261970
A(15)=	0.35248773
A(16)=	3.10000000
A(17)=	0.35248777
A(18)=	5.25261975
A(19)=	5.62860526
A(20)=	4.25705466
A(21)=	2.96427156
A(22)=	10.13542703
A(23)=	5.63476244
A(24)=	0.69999994
A(25)=	18.39488962
A(26)=	3.29788630
A(27)=	21.66482913
A(28)=	39.23184273
A(29)=	14.31461514
A(30)=	3.25684700
A(31)=	2.75174795

将上式分成两段计算得

$$X(m) = \sum_{n=0}^{N/2-1} x(n) W_N^{mn} + \sum_{n=N/2}^{N-1} x(n) W_N^{mn} \quad (12)$$

令 $l = n - N/2$, 则 $n = l + N/2$, 那么

$$\text{当 } \begin{cases} n = N/2 \text{ 时, } l = 0; \\ n = N-1 \text{ 时, } l = N/2-1. \end{cases} \quad (13)$$

把(13)代入(12)式等号右边第二项得

$$X(m) = \sum_{n=0}^{N/2-1} x(n) W_N^{mn} + \sum_{l=0}^{N/2-1} x(l + \frac{N}{2}) W_N^{m(l+N/2)} \quad (14)$$

将(14)式右端第二项中用 n 代替 l 便得

$$X(m) = \sum_{n=0}^{N/2-1} x(n) W_N^{mn} +$$

$$+ \sum_{n=0}^{N/2-1} x(n + \frac{N}{2}) W_N^{m(n+N/2)} \\ = \sum_{n=0}^{N/2-1} [x(n) + x(n + \frac{N}{2}) W_N^{m \cdot N/2}] W_N^{mn} \quad (15)$$

对(15)式按 m 的奇、偶序号化为两部分得

当 $m = 2l$ 时

$$\begin{cases} W_N^{m \cdot N/2} = e^{-\frac{j2\pi}{N} \cdot 2 \cdot \frac{N}{2}} = e^{-j2\pi} = 1 \\ W_N^{mn} = e^{-\frac{j2\pi}{N} \cdot 2 \cdot n} = e^{-\frac{j2\pi}{N/2} \cdot n} = W_{N/2}^{n} \end{cases}$$

当 $m = 2l + 1$ 时

$$\begin{cases} W_N^{m \cdot N/2} = e^{-\frac{j2\pi}{N} \cdot 2 \cdot (2l+1)} \\ = e^{-j2\pi \cdot 2l} \cdot e^{-j2\pi} = -1 \\ W_N^{mn} = e^{-\frac{j2\pi}{N} \cdot (2l+1) \cdot n} = W_{N/2}^{n} \cdot W_N^{n} \end{cases}$$

则

$$X(m) = \begin{cases} \sum_{n=0}^{N/2-1} [x(n) + x(n + \frac{N}{2})] W_{N/2}^{n}, & m = 2l \text{ 时} \\ \sum_{n=0}^{N/2-1} [x(n) - x(n + \frac{N}{2})] W_{N/2}^{n} \cdot W_N^{n}, & m = 2l + 1 \text{ 时} \end{cases} \quad (16)$$

上式即为快速傅里叶变换公式。

$$\begin{cases} X(2l) \longleftrightarrow x(n) + x(n + N/2) = A(n) \\ X(2l+1) \longleftrightarrow [x(n) - x(n + N/2)] W_N^n = A(N/2 + n) \end{cases} \quad (17)$$

例1 若 $N = 2$, 则当 $n = 0$ 时得

$$\begin{cases} A(0) = x(0) + x(1) \Rightarrow X(0) \\ A(1) = [x(0) - x(1)] W_2^0 \Rightarrow X(1) \end{cases}$$

例2 若 $N = 4$, 则当 $n = 0$ 时

$$\begin{cases} A(0) = x(0) + x(2) \\ A(2) = [x(0) - x(2)] W_4^0 \end{cases}$$

$n = 1$ 时

$$\begin{cases} A(1) = x(1) + x(3) \\ A(3) = [x(1) - x(3)] W_4^1 \end{cases}$$

再按 $N = 2$ 时方式计算得

$$\begin{cases} A'(0) = A(0) + A(1) & \Rightarrow X(0) \\ A'(1) = [A(0) - A(1)]W_2^0 & \Rightarrow X(2) \\ A'(2) = A(2) + A(3) & \Rightarrow X(1) \\ A'(3) = [A(2) - A(3)]W_2^0 & \Rightarrow X(3) \end{cases}$$

从以上两个简单的例子中，我们可以画出计算 $X(m\Delta f)$ 的流程图(图4)。

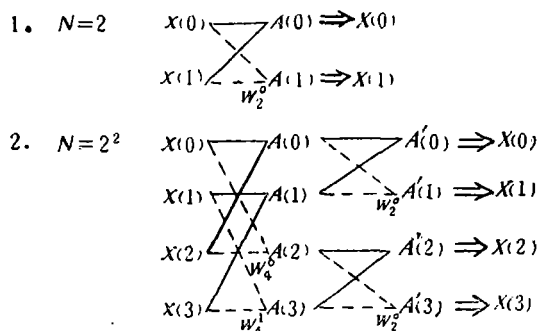


图4 计算 $X(m\Delta f)$ 流程图

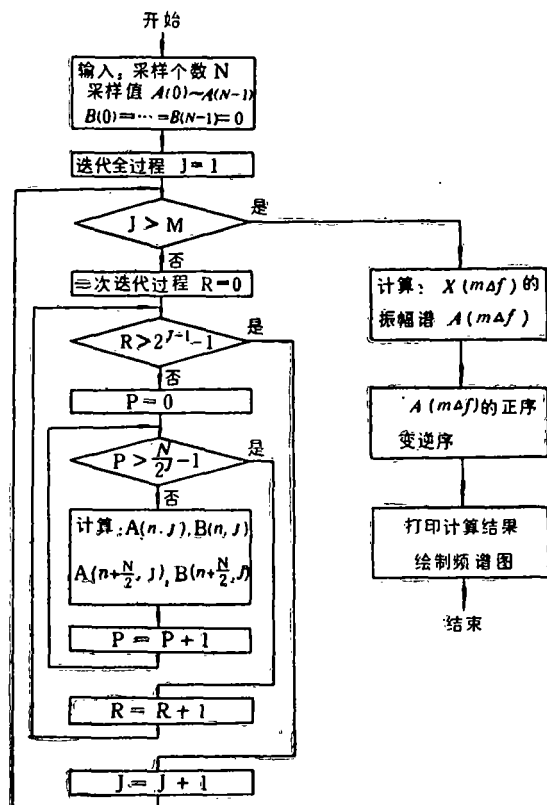


图5 FFT-1 流程图

以上两例表明，采样个数必须是 2^P (P 为正整数)，要计算 m 个 $X(m\Delta f)$ 的值，只需按公式(17)迭代 P 次，就可一次算出 m 个 $X(m\Delta f)$ 的值。从例2发现，第 P 次迭代后的结果 $X(m)$ 与原时间序列 $x(n)$ 的顺序不同，分别是二进制数的正序排列和逆序排列。它们的转换关系是把 $A'(m)$ 中 m 化成二进制数 $J_{P-1}2^{P-1} + J_{P-2}2^{P-2} + \dots + J_12 + J_02^0$ ，然后把这个二进制数的权系数颠倒变为 $J_{P-1}2^0 + J_{P-2}2^1 + \dots + J_12^{P-2} + J_02^{P-1}$ 作为 $X(m)$ 中的 m 。这就获得了所要求的每一个 $X(m)$ 值。下面根据式(17)的例2流程编程。

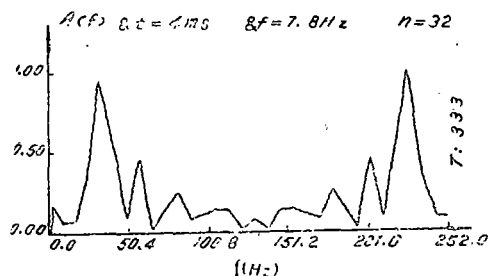


图6 频谱图

(二)用BASIC语言编FFT算法的程序

仍用图1所示的 T 波形，用FFT法求它的频谱图，其程序略。流程如图5所示，频谱如图6所示，计算的 $A(\Delta f)$ 值如表2所示。

四、实序列的FFT算法(FFT-2)

(一)算法的导出

在以上FFT的计算中，是假定 $x(n)$ 为复序列 $\{x(n)\}$ 来编程的。实际上地震信号的每一个采样离散值都是实数。因此，应把复序列的虚部处理成零，引进零参量参加运算。这样，机器在运算时间、储存单元上将造成浪费。为解决这一问题，就得把所有采样值按奇偶顺序重排，人为地构成一个复序列。用FFT计算出偶序列 $x(2l)$ 的频谱

快速傅里叶变换数据 表2

A1(0)=	7.5000000
A1(1)=	2.7517480
A1(2)=	3.2568469
A1(3)=	14.3146150
A1(4)=	39.2318427
A1(5)=	21.6648289
A1(6)=	3.2978862
A1(7)=	18.3948896
A1(8)=	0.7000000
A1(9)=	5.6347625
A1(10)=	10.1354269
A1(11)=	2.9642715
A1(12)=	4.2570546
A1(13)=	5.6286052
A1(14)=	5.2526197
A1(15)=	0.3524877
A1(16)=	3.1000000
A1(17)=	0.3524877
A1(18)=	5.2526197
A1(19)=	5.6286052
A1(20)=	4.2570546
A1(21)=	2.9642715
A1(22)=	10.1355269
A1(23)=	5.6347625
A1(24)=	0.7000000
A1(25)=	18.3948896
A1(26)=	3.2978862
A1(27)=	21.6648289
A1(28)=	39.2318427
A1(29)=	14.3146150
A1(30)=	3.2568469
A1(31)=	2.7517480

$X'_1(m)$, 奇序列 $x(2l+1)$ 的频谱 $X'_2(m)$, 最后导出 $X(m)$ 。下面叙述该法的全部过程:

假设有 $N=2^P$ 个离散值的一个实序列 $\{x(n)\}$, 按序号的奇偶将它们分为 $N/2$ 个点的两个子序列 $\{x(2l)\}$ 、 $\{x(2l+1)\}$ 。 $x_1(l) = x(2l)$, $x_2(l) = x(2l+1)$, 其中 $l = 0, 1, 2, \dots, N/2-1$, P 为正整数。

利用 $x_1(l)$ 和 $x_2(l)$ 构成一个复序列:

$$x(l) = x_1(l) + ix_2(l)$$

$$l = 0, 1, 2, \dots, N/2-1 \quad (18)$$

利用(三)中FFT算法计算出 $x(l)$ 的复序列谱 $X'(m)$, 根据上式得

$$X'(m) = X'_1(m) + iX'_2(m)$$

$$m = 0, 1, 2, \dots, N/2-1 \quad (19)$$

将上式中 m 用 $N/2-m$ 代替, 则得

$$X'(N/2-m) = X'_1(N/2-m) + iX'_2(N/2-m) \quad (20)$$

将上式两端取共轭得

$$\overline{X'}(N/2-m) = \overline{X}_1(N/2-m) - i\overline{X}_2(N/2-m) \quad (21)$$

根据DFT的共轭性质, 对于实序列 $x_1(l)$ 与 $x_2(l)$ 有:

$$\begin{cases} \overline{X}_1(N/2-m) = X'_1(m) \\ \overline{X}_2(N/2-m) = X'_2(m) \end{cases} \quad m = 0, 1, 2, \dots, N/2-1 \quad (22)$$

于是由式(21)得:

$$\overline{X'}(N/2-m) = X'_1(m) - iX'_2(m) \quad m = 0, 1, 2, \dots, N/2-1 \quad (23)$$

联立(19)、(23)得

$$\begin{cases} X'_1(m) = \frac{1}{2}[X'(m) + \overline{X'}(N/2-m)] \\ X'_2(m) = \frac{1}{2i}[X'(m) - \overline{X'}(N/2-m)] \end{cases} \quad m = 0, 1, 2, \dots, N/2-1 \quad (24)$$

$$\text{已知} \begin{cases} X'_1(m_1) = \sum_{l=0}^{N/2-1} x_1(l)W_1^{lm_1} \\ X'_2(m_2) = \sum_{l=0}^{N/2-1} x_2(l)W_1^{lm_2} \end{cases}$$

$$\text{其中} \quad W_1 = e^{-\frac{2\pi i}{N/2}}$$

$$\begin{aligned} \text{则} \quad X(m) &= \sum_{l=0}^{N-1} x(l)W^{lm} \\ &= \sum_{l=0}^{N/2-1} x(2l)W_1^{2lm} + \sum_{l=0}^{N/2-1} x(2l+1)W_1^{(2l+1)m} \\ &= \sum_{l=0}^{N/2-1} x_1(l)W_1^{lm} + \sum_{l=0}^{N/2-1} x_2(l)W_1^{lm}W \\ &= X'_1(m_1) + X'_2(m_2)W^m \quad (25) \end{aligned}$$

$$\text{其中} \quad W = e^{-\frac{2\pi i}{N}}$$

(二) 程序编制

根据上面的数学模型编制程序, 流程如图 7 所示, 其计算的 $A(\Delta f)$ 如表 3 所示, 频谱如图 8 所示。

实序列快速傅里叶变换数据 表 3

A2(0)= 7.5000000
A2(1)= 2.7517480
A2(2)= 3.2568469
A2(3)= 14.3146150
A2(4)= 39.2318427
A2(5)= 21.6648289
A2(6)= 3.2978862
A2(7)= 18.3948896
A2(8)= 0.7000000
A2(9)= 5.6347625
A2(10)= 10.1354269
A2(11)= 2.9642715
A2(12)= 4.2570546
A2(13)= 5.6286052
A2(14)= 5.2526197
A2(15)= 0.3524877
A2(16)= 3.1000000
A2(17)= 0.3524877
A2(18)= 5.2526197
A2(19)= 5.6286052
A2(20)= 4.2570546
A2(21)= 2.9642715
A2(22)= 10.1354269
A2(23)= 5.6347625
A2(24)= 0.7000000
A2(25)= 18.3948896
A2(26)= 3.2978862
A2(27)= 21.6648289
A2(28)= 39.2318427
A2(29)= 14.3146150
A2(30)= 3.2568469
A2(31)= 2.7517480

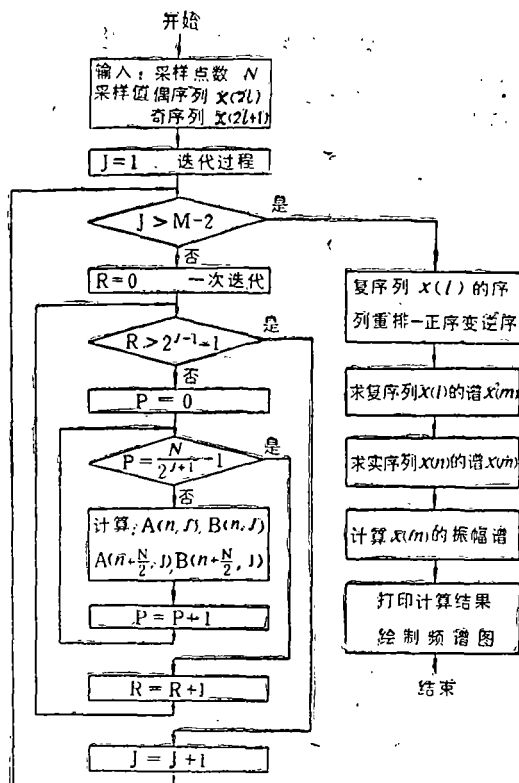


图7 流程图

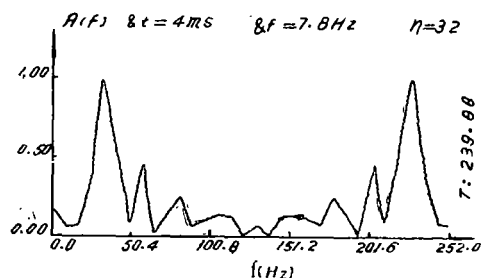


图 8 频谱图

全国煤田地质勘探科学技术大会 于1985年9月7日至13日在河北涿县召开。这是全国煤田地质系统有史以来的第一次科学技术盛会。煤炭部副部长陈锺、副总工程师郝凤印、陈炳强参加了会议。梁纪刚副局长致开幕词，刘崇礼局长做了题为《增强依靠科学技术进步的紧迫感，下决心改变煤田地质勘探面貌》的报告。报告强调，在当前世界上正在崛起的新的技术革命的挑战下，煤田地质科技工作必须注重成果，讲求经济效益，狠抓科技成果转化成为生产力，建立科技体系，改革科技管理办法，强化勘探队和专业队的技术吸收能力；重视煤田地质部门科技人才的培养和智力开发；进一步做好设备技术引进工作，积极推进管理工作现代化。

王琮总工程师宣读了《1986—2000年煤田地质勘探科学技术发展规划》，提出煤田地质工作今后15年的总的奋斗目标、发展方向和主要任务：经过15年的努力，主要技术装备全部更新换代，队伍技术素质全面提高，达到质量高、速度快、效益好，彻底改变煤田地质勘探面貌，达到世界先进国家80年代水平。并提出了为实现上述目标的具体措施和办法。

大会表彰了煤田地质系统46名优秀科技干部和劳动模范,奖励了36个科技项目。会议还讨论制定了《科研和技术工作管理办法》、《煤田地质勘探公司(局)、队总工程师责任制》,举办了科技成果展览会,开展了小型科技成果交易会。

(蒋士钧)