(1974).

☆

Determination of trace mercury in metallic selenium by flameless atomic absorption spectroscopy. Kamihiko ITSUKI, Joji ABUKAWA and Yoshinobu TOFUKU (Faculty of Engineering, Toyo University, Kujirai-nakanodai, Kawagoe-shi, Saitama)

The method for the determination of trace mercury in selenium by means of heating followed by collecting in a gold trap was investigated. To avoid vaporization of selenium, which causes error due to adsorption of generated mercury vapor in deposited selenium or selenium oxide, sample was covered with tin powder and was made to alloy in the heating process at 400°C under argon atmosphere. Outline of the analytical method is as follows. Sample of 0.1 g selenium is taken in a portion of a quartz glass boat and is covered with 2.5 g of tin powder. The boat is put into a quartz glass tube in which air has been replaced with argon gas. Sample is heated at 400°C in argon atmosphere. Generated mercury vapor is led to a gold trap and collected. Amalgamated mercury is then released by heating at 700°C and absorbancy at the wavelength of 253.7 nm is measured. Depending upon the mercury

content, *i.e.*, 3 ppm and 11 ppm Hg in selenium, 0.1 g and 0.03 g of samples were used respectively in this method. The results were in good agreement with those obtained by the atomic absorption method preceded by dithizone extraction- stannous chloride reduction process using sample of 0.4 g or 0.1 g. The method of dithizone extraction was also improved in this experiment with following conditions: use of ammonium nitrate as salting-out reagent, double dithizone extractions followed by back extraction with hydrochloric acid and repeating the whole extraction procedure again, and addition of buffer solution of pH 5.3 for the purpose of saving time of pH adjustment to avoid loss of mercury.

(Received Apr. 30, 1975)

Keywords

Flameless atomic absorption spectroscopy Gold trap High-purity selenium Mercury determination Tin powder

ベースラインシフト自動抑制型マージナル NQR 分光計

塚田 勉*, 檜山行雄 , 渡辺訓行 , 仁木栄次**

(1975年6月11日受理)

周波数変調によるマージナル発振検出法には,発振器の周波数特性に基因する,望ましくない変調出 力成分(オフセット出力)が伴う.小さな NQR 信号を検出するときには,このオフセット出力がし ばしば妨害となり,増幅器の増幅度を上げることができないことと,周波数掃引につれてベースライン がシフトすることの二つの困難を引き起こす.これらの難点を除くために,周波数変調用の双方向く形 波の片側の振幅を固定し,他方の振幅を,オフセット出力信号により自動制御する NQR スペクトロ メーターを試作した.このスペクトロメーターは大きな変調レベルでも安定に動作し,通常のマージナ ル発振検出器では検出の困難な,線幅の広い NQR を示す,1価の銅化合物に対しても,良好な S/N のシグナルを与える,高感度なものであることが分かった.

1緒 言

NQR(純核四極子共鳴)は固体内の結合,構造など に関する情報を与え,局所的な状態分析手段として,主 としてハロゲン原子や窒素原子を含む化合物を中心に利

* 日電パリアン株式会社:東京都府中市四谷 5-8-1 ** 東京大学工学部:東京都文京区本郷 7-3-1 用されている¹⁾. 最近では,興味ある構造をもつ, 1価の銅錯体に関する報告もみられるようになり^{2)~5)},著者らの研究室でも,発表⁶⁾, 未発表のデータを含む,いくつかの1価の銅錯体に関する新しい結果を得ている.

NQRの測定は、高周波発振器のタンク回路を構成するコイルに試料を入れ、共鳴により引き起こされる、タンク回路のQの微小な減少(|8Q|/Q≤10-4)による、

788

発振レベルの変化を検出することにより行われる.大別 して再生式発振法と超再生式発振法があり,後者では感 度は極めて高いが,間けつ発振のため,ラジオ周波数の 直接測定が困難であるとともに,サイドバンドが多数現 れ,正確な中心周波数を定めることを困難にする.これ に対し前者は,後者に比して感度は低いが周波数の正確 な決定が直接的で容易であるのが大きな利点である.

再生式検出法には、 Pound と Knight による マージナル発振型⁷⁾⁸⁾ と Robinson による限界発振型とがあ $9^{9)10}$, これらに ついては、 検出器 の S/N の理論的 計算^{11)~15)} や実測例^{16)~18)} が多数あるが、これを用いる 素子(真空管又は FET) の特性と結びつけた、 理論的 解析なり、設計規準は今のところ不十分である. これら については、今後検討しなければならない課題と考えら れる.

ここでは、マージナル発振検出法における大きな欠点 である、ベースラインのシフトを、低周波変調用双方向 く形波の振幅を自動的に調整することにより除き、大き な変調を必要とするような広い線幅を示す、1 価の銅化 合物に対しても感度よく測定しうるスペクトロメーター を試作したので報告する.

2-1 概要

Fig. 1 にスペクトロメーターのブロック図を示す.各部の詳細は次節以下に述べる.

NQR の信号は極めて微小なため、発振検出器の高周 波を低周波で 周波数変調し、 ロックイン 検出 により、 S/N を高める. マージナル発振検出器の欠点の一つは, 検出器自体が周波数特性を持つため、周波数変調法では 核共鳴がなくとも非常に大きな出力を与えること、及び 周波数 によって、 その大きさが 顕著に 変わることであ る.従って,発振検出の後の増幅を大きくとれず,周波 数掃引とともにベースラインが大きくシフトする、この ため、周波数領域によっては、測定が非常に困難になる 場合もある.又,1価の銅化合物のように,一般にスペク トルの線幅の広い場合には、大きな変調を必要とするこ とになり、測定が非常に困難となる.磁場変調法による なら、このような難点はある程度は避けられるが、全く オフセットを零にすることはできないし、必要な磁場を 作るためには、相当大がかりなヘルムホルツコイルを必 要とし、周波数変調法の容易さに比べ、一長一短があ る.このことは特に、ゼーマン効果の実験を行うときに は、試料ヘッド部をできるだけ小さくしたいので厳しい 制約となる。周波数変調法における上述の難点を避ける



Fig. 1 Block diagram of NQR spectrometer with automatic baseline shift suppression

A: FET marginal oscillator-detector; B: Narrow band amplifier (twin-T of 228 Hz); C: Lock-in amplifier; D: Bi-directional square wave generator; E: 228 Hz sinusoidal oscillator; F: ABSS (automatic baseline shift suppression); G: Recoder; H: Motor; I: Frequency counter; J: PI controler; K: Synchroscope; L: Heater; M: Therinocouple; N: Dewar vessel; S: Sample coil & sample

方法として、変調波形を通常の正弦波ではなく、双方向 く形波 {Fig.3 (c) の Pの波形} にし、く形波振幅を調 節して望ましくない信号を除去する考えは既にあるが19) 時々調節することなく広範囲の周波数掃引可能な自動調 節機構を組み込んだものは、報告されていない. Fig. 1 はこれを実現するための自動ベースラインシフト抑制機 構 (automatic baseline shift suppression; ABSS) を含 んだものである。発振検出器出力のうち、変調周波数成 分のみを取り出すために, 228 Hz の Twin-T を通して ロックイン・アンプ入力とする. このようにして得たロ ックイン・アンプ出力を長い時定数で積分し、ベースラ イン・シフトの積算信号を双方向く形波発生器に、ネガ ティブ・フィードバックする、このフィードバック信号 により、双方向のうちの片側の振幅を調節し、ロックイ ン・アンプの長時間にわたる出力が零となるようにする・ 変調レベルは,他方のく形波の振幅により決められる.

フィードバックの時定数は NQR 信号による影響を できるだけ小さくするために, NQR によるピークが現 れている時間より,長く選ばなければならない. これは, 周波数掃引速度に依存するが, ここでは 10 分程度に選 んだ.

発振器は 101 のデュワーびんの上にある厚さ 40 mm

シールドケース上部に取りつけたヒーターの入力を, PI 制御により 調節し, $(100 \sim -120)$ °C の 温度範囲で ± 0.1 °C の安定度の温度制御は容易に得られた.

2-2 マージナル発振検出器

Fig. 2 に発振検出器を示す. Pound-Knight 型のマー ジナル発振検出器を FET 化したものである. マージナ リティーはソース可変抵抗 Rs により調節する. FET のバイアスとしては, 深いほうが感度がよく Rs は (1 ~2)k Ω で使用した. 使用する FET としては,モトロー ラ製 2N5486 と東芝製の 3SK28Y 及び 3SK28BL とを 種々の組み合わせで試みたが, Fig. 2 の組み合わせが最 も感度よく測定できた. 周波数掃引は,最大 140 p のバ リコンを,モーターで駆動することにより行った. 周波 数変調は NEC 製可変容量ダイオード 1S2087A に,双方



Fig. 2 FET marginal oscillator-detector
T₁: Motrola 2N5486; T₂: Toshiba 3SK28Y; A: Output to narrow band amplifier; B: Modulation input; C: Bari-cap NEC [1S2087A; R_s: Marginality control; S_a: Sample & sample coil; D: Drain; S: Source; G: Gate

向く形波を加えることにより行った.発振周波数は周波 数カウンターでモニターされる.このために,検出部に 高周波アンプを組み込み,これの出力を周波数カウンタ ーに入れた.50mm 程度のリード線を接触しないよう に発振器のソース部に巻きつけ,高周波アンプと発振器 とを結合した.又は 5p~10p のコンデンサーにより, 直接,結合しても差し支えない.信号はすべて,ソース 部からトランスにより取り出している.

2・3 双方向く形波発生回路

Fig. 3 に変調用双方向く形波発生回路を示す. 228Hz の正弦波をシュミット回路を通してく形波に変形した 後, Fig. 3 (a) に示した, J-K フリップ・フロップと NAND ゲートからなる論理回路により, Fig. 3 (c) の Y, Z の波形を得る. これを Fig. 3(b) に示した, く形 波の振幅を決めるリミッターを通した後,加え合わせ, P の波形を得る. この出力がマージナル発振検出器の変調 用入力に加えられる. リミッターはダイオードのアノー ド又はカソード電圧を変えることにより, く形波の振幅



A: 228 Hz sinusoidal wave input; S: Schmit circuit; F: Flip-Flop SN7473; G: NAND gate SN 7410N; E: From ABSS; P: To modulation input of marginal oscillator-detector; L: Limitter; M: Adder; D: Signal wave out of oscillator-detector

BUNSEKI KAGAKU

を任意に決定する. Z側のダイオードのカソード電圧は 任意に設定し,双方向く形波の片側の電圧を一定にする. これにより変調レベルが設定される. Y側のダイオード のアノードに ABSS の信号がフィードバックされ, 周波 数掃引とともは双方向く形波の他方の振幅が, ベースラ インを常に一定にするように変えられる.

2•4 自動ペースライン・シフト抑制機構 (ABSS)

Fig. 4 に ABSS の主要な回路を示す. ロックイン・ アンプの出力信号を,大きな時定数で積分し,双方向く 形波発生部のリミッターのY側ダイオードのアノードに {Fig.3 (b) のE点} ネガティブ・フィードバックする. 実際には, 適当なパイアスを与えておくために,積分 の後で適当な電圧が重ね合わされる.フィードバックの 方向の切り替えができるように,スイッチを付加したの はロックインアンプの位相合わせの便宜のためである. 以上の方法でロックイン・アンプの長時間にわたる出 力が零となるように,双方向く形波の片側の振幅が変化 し,周波数掃引に伴う,発振検出器の周波数特性による 変動を補償する. この機構は同時に,大きな変調レベル の設定をも可能にする長所を有する.なお,スイッチC をオンにすると積分器のゲインは零になり,バイアス信 号のみでく形波の振幅が決められる (手動操作).

3 実験,結果及び考察

7

Fig. 5 に ABSS の効果を示す. (a) は ABSS をかけ ずに手動操作により 変調振幅を設定した場合, (b) は ABSS をかけたときのスペクトルである. 試料は塩化第



Fig. 4 A main part of ABSS

A: From lock-in amplifier output; B: To bi-directional square wave generator {to E-point of Fig. 3 (b)'; C: ABSS-manual selection (ABSS operation at switch off) 二水銀の単結晶である.化学的に不等価な2個の³⁶Clに よる,2本の吸収がみられる.Fig.5で右端の指示はロ ックインアップ出力の零点を示す.同じ発振検出器を正 弦波変調法で使用した場合,ロックインアンプをFig.5 と同一の感度 (Brookdeal Lock-in Amp. Type 401A, 感度 1mV レンジ)で使用するためには,ロックインア ンプの限界に近いオフセットをかける必要があった.従 って,それ以上の感度で測定することはできない.しか し,Fig.5 では変調信号である双方向く形波の片側の 振幅を調整してロックインアンプ出力を零にしており, ロックインアンプの感度を上げることが可能である.





銅は1 価の状態で NQR を示す化合物が約 20 種,知 られているが (対象核種, 63 Cu, 65 Cu), 一般にその線 幅は広く {(20~40) kHz}, 35 Cl や 14 N に比べ, (5~ 10) 倍大きな周波数変調を必要とする.そのため,正弦 波変調型のマージナル発振検出器では,オフセット出力 が大きすぎて,NQR の検出は困難である.塩素酸カリ ウム (35 Cl; 28.110 MHz, 20°C),塩化第二水銀 (35 Cl; 22.070 と 22.260 MHz, 20°C) に対しては,それぞれ 180 及び 80 の S/N を示す,FET マージナル発振検 出器 (230 Hz の正弦波変調,本報告の発振検出器とほ ぼ同じ構成であるが,使用した FET は2本とも東芝 25K19Y であることと、シグナルを1段目の FET のド レインから取り出している点が異なる)を用いて,これ らの中間に共鳴周波数を持つ,酸化第一銅(64 Cu; 26.02



MHz, 20°C)を、可能な最大の変調レベルを含め、種種の条件下で測定したが、良好なスペクトルは得られなかった. これに対し、ここで報告したスペクトロメーターでは、塩素化合物や窒素化合物はもちろん、銅化合物についても Fig. 6 に示すように、十分良好な S/N スペクトルを与えることが分かった.

銅の 周囲が 平面 3 配位 の 興味ある 構造 をもつ, Cu (tmtu)₃BF₄ (tmtu; テトラメチルチオ**尿素**) 中の 63 Cu の NQR 温度依存性の測定に, このスペクトロメータ ーを用いて,良好な結果が得られている⁶⁾.

4 結 言

周波数変調を用いたマージナル発振検出法に付随する 望ましくない変調出力成分(オフセット出力)を,自動的 に抑制する NQR スペクトロメーターを試作した. これ により,平たんなベースラインのスペクトルが得られる とともに,通常のマージナル発振検出法では不可能な大 きな変調を加えることも可能となり,線幅の広い NQR を示す,1価の銅化合物に対しても,良好な S/N のス ペクトルを与える高感度なものであることが分かった.

> (1974 年 4 月 4 日, 日本化学会第) 30 春季年会において一部発表

文 献

- 1) E. A. Lucken : "Nuclear Quadrupole Coupling Constants", (1969), (Academic Press, New York).
- J. D. Graybeal, S. D. Ing: Inorg. Chem., 11, 3104 (1972).
- 3) G. A. Bowmaker, et al. : Aust. J. Chem., 26, 29

(1973).

- 4) G. A. Bowmaker, et al. : *ibid.*, 26, 2593 (1973).
- 5) T. J. Bastow, H. J. Whitfield : J. Inorg. Nucl. Chem., 36, 97 (1974).
- 檜山行雄,渡辺訓行,仁木栄次:日本化学会第31 秋季年会講演予稿集,p.8 (1974).
- 7) P. Pound, W. D. Knight : Rev. Sci. Instr., 21, 219 (1950).
- 8) W. D. Knight : ibid., 32, 95 (1961).
- 9) F. N. H. Robinson : J. Sci. Instr., 36, 481 (1959).
- 10) F. N. H. Robinson : Rev. Sci. Instr., 34, 1260 (1963).
- 11) D. G. Hughes, M. R. Smith : J. Sci. Instr., 4, 13 (1971).
- 12) M. R. Smith, D. G. Hughes : *ibid.*, 4, 725 (1971).
- 13) M. S. Adler, et al. : Rev. Sci. Instr., 42, 704 (1971).
- 14) R. T. Mclver : *ibid.*, 44, 1071 (1973).
- 15) A. Warnick, et al. : ibid., 45, 929 (1974).
- 16) D. H. Howling : ibid., 36, 660 (1965).
- M. S. Adler, S. D. Senturia : *ibid.*, 40, 1481 (1969).
- 18) R. A. Brooks : ibid., 43, 807 (1972).
- 19) J. F. Verdieck, C. D. Cornwell : *ibid.*, **32**, 1383 (1961).

☆

Marginal oscillator type NQR spectrometer with automatic baseline shift suppression. Tsutomu Tsukada*, Yukio Hiyama, Noriyuki Wata-NABE and Eiji Niki** (*Nichden Varian Co., Ltd., 5-8-1, Yotsuya, Fuchushi, Tokyo; **Faculty of Engineering, University of Tokyo, 7-3-1, Hongo, Bunkyo-ku, Tokyo)

The marginal oscillator-detector by means of the frequency modulation for nuclear quadrupole resonance spectrometer causes an incidental output (offset) due to its frequency characteristics. There are two disadvantages resulting from this offset. One is the limitation in performing the high gain amplification of the detected signal, and the other is the shift in the baseline. In order to overcome these difficulties, we constructed the NQR spectrometer with an automatic amplitude control on one side of the excursion of the bi-directional square wave for frequency modulation. This automatic control system enables the high gain amplification and accomplishes the flat baseline over a wide frequency range. Moreover, it is proved that the spectrometer is highly sensitive not only to chlorine and nitrogen compounds (35Cl, 37Cl and 14N) but also to copper(I) compounds (63Cu and 65Cu) which show a wide line-width requiring a large modulation amplitude.

(Received June 11, 1975)

Keywords

Automatic baseline shift suppression Copper(I) compounds Marginal oscillator NQR spectrometer Wide line width