レーザーの高精度制御に向けた高フィネストランスファー共振器の開発

 傳
 田
 晟
 矢
 埼玉大学大学院教育学研究科

 藤
 原
 昇
 平
 埼玉大学教育学部理科教育講座

 大
 向
 隆
 三
 埼玉大学教育学部自然科学講座

キーワード:トランスファー共振器、変調分光、半導体レーザー、共鳴周波数

1. はじめに

近年のレーザー技術の発展は著しく、発振スペクトル線幅の狭窄化や発振波長の可変化が進ん だ結果、レーザーを光源とした原子分光に関する研究が飛躍的に発展した¹⁾。種々のレーザーの中 でも半導体レーザー(LD)は小型で軽量、高効率、長寿命、かつ発振周波数の操作性に優れ、精 密で高度な分光実験用光源として適している。しかし、LDの発振周波数は温度によって変化しや すく、安定性と再現性に乏しい。そこで、LDの発振周波数を安定化制御する技術の確立が強く望 まれている。

我々はこの課題の解決のためにレーザーの発振周波数制御において、それを安定化するための 周波数基準となるトランスファー共振器の開発に取り組んでいる。一般に共振器からの共鳴信号 をレーザーの発振周波数制御における参照信号として利用する方法は利便性と汎用性に優れてい るが、その反面共振器の共鳴周波数が温度により変化するので、実験室の温度変化の影響を受け て参照信号の再現性と安定性が劣る。そこで、温度の影響を受けず再現性と安定性に優れている 原子の共鳴周波数を基準として安定化されたレーザー(マスターレーザー)の発振周波数に共振 器の共鳴周波数を安定化し、その安定化された共振器を別の周波数帯のレーザー(スレーブレー ザー)の発振周波数制御に用いることで、簡便な実験配置で高い周波数の再現性と安定度のレー ザー光源を実現することができる。ここで用いられる共振器がトランスファー共振器である。これ までに、マスターレーザーとして発振波長780nmの外部共振器型LDをルビジウム(Rb)原子の D2線の飽和吸収信号を基準にとって安定化制御し、LDの発振周波数を0.7MHz以内の範囲で安定 化することに成功した²⁾。そして、マスターレーザーを基準に今度は共振器の透過光スペクトル信 号の傾斜部で制御を行うサイド・オブ・フリンジ法によって、別に設けたトランスファー共振器の 共鳴周波数の安定化制御を行った。その結果、トランスファー共振器の安定度をRb 原子の共鳴周 波数に対して3.3MHzの範囲で安定化できた³⁾。サイド・オブ・フリンジ制御は共振器の透過光ス ペクトル信号をそのままの形で、共振器の安定化制御における参照信号として用いる簡便な方法 である。しかし、光源レーザーの強度変動によってロッキングポイントが変動してしまう欠点があ るので、その改善にも取り組み、入射光と透過光の信号の間で除算や減算による光強度変動補償^{4,5)} を行い、共振器への入射光強度が変動してもロッキングポイントを変動させずに共鳴周波数の安 定化制御を維持することに成功した。その時のマスターレーザー光の周波数における共振器の共 鳴周波数の安定度は約1.3MHzであった⁴⁾。この共振器の共鳴周波数の安定度は、これを基準に安 定化したスレーブレーザーを光源として、自然幅が数 MHz 程度の原子で分光実験を行う場合には 十分とは言い難い。

そこで、トランスファー共振器の共鳴周波数の安定度を現状よりも高めるために、この共振器 の高フィネス化を試みる。フィネスとは共振器の周波数分解能を示す指標で、大きな数値である ほど幅の狭いスペクトル信号が得られ、共振器の共鳴周波数変動に対して参照信号が敏感に変化 を示すようになる。このような高フィネス共振器を用いて共鳴周波数の安定化制御を行うことで、 トランスファー共振器の安定度の向上が期待できる。共振器の高フィネス化は共振器に使用する ミラーの反射率を高くすることで実現できる。例えば我々が従来用いたトランスファー共振器に関 しては、文献[4]ではミラーの反射率が98%、フィネスが77.8であった。今回はミラーの反射 率を99.5%まで高め、フィネスを313まで大きくしたトランスファー共振器の共鳴周波数の安定化 制御を行うこととした。

また、今回は共振器への入射光強度変化によるロッキングポイントの変動が生じない制御を実 現するため、共振器の干渉フリンジのピークポイントをロッキングポイントとして制御するトップ・ オブ・フリンジ制御を試みる。トップ・オブ・フリンジ制御は共振器の透過光スペクトルの微分ス ペクトルを発生させ、共鳴周波数の安定化制御に用いる方法である。図1にサイド・オブ・フリン ジ制御とトップ・オブ・フリンジ制御それぞれの制御方法の模式図を示す。サイド・オブ・フリン ジ制御は共振器の透過フリンジをそのまま用いて、傾斜部分にロッキングポイントを設定している が、トップ・オブ・フリンジ制御はもとの透過フリンジを1次微分したスペクトルからロッキング ポイントを設定するので、常にもとのフリンジの頂点である共振器の共鳴周波数で安定化させるこ とができる。



今回の実験では変調分光法により共振器の透過光スペクトルの1次微分スペクトルを得る。変 調分光法では周波数変調と位相敏感検波法の組み合わせによる変調周波数成分の検出により、周 波数軸上で透過スペクトルを微分した形状のスペクトルが得られる。今回は周波数変調の手段と して共振器長を微小変調し、その透過光信号を位相敏感検波法によって検出することで微分スペ クトルを発生させた。

2. 高フィネス共振器の設計と透過光スペクトルの測定

本研究で設計・製作する高フィネストランスファー共振器は図2で示すような共焦点型ファブ リー・ペロー共振器である。高フィネス化をはかるため前述の通りミラーは780nm光の反射率を 99.5%、凹面の曲率半径を300mmとした。共振器長が300mmになるように中空円筒状のスーパーイ ンバー製金属胴体とピエゾ素子を2枚のミラーの間に挟み込むようにアラルダイトで接着し、共振 器を組み立てた。スーパーインバーは熱膨張率の低い合金で、温度変化による共振器長の伸び縮 みを極力抑制するために用いた。ピエゾ素子には中空円筒の形状をしたPiezomechanik製



HPSt150/14-10/12を用い、本体の長さ14mm、内径9mm、外径15mm、印加電圧に対するストローク長は-30V~+150Vの範囲で16 μ m、0V~+150Vの範囲で12 μ mである⁶⁾。共振器内には共鳴時にミラーを固定端とした光定在波が作られるので、共振器長に対して一定の条件を満たす周波数の光が入射されたときに共振器内でこの光が共鳴し、有限の幅を持ったピーク(フリンジ)が透過光信号に現れる。共焦点型ファブリー・ペロー共振器では、あるピークからその隣のピークまでの距離である自由スペクトル領域(ν_{FSR})、フィネス(F)、フリンジの半値全幅($\Delta\nu_{1/2}$)がそれぞれ式(1)~(3)のように与えられる⁷⁾。

$$v_{\rm FSR} = \frac{c}{4L} \tag{1}$$

$$F = \frac{\pi R}{1 - R^2} \tag{2}$$

$$\Delta v_{1/2} = \frac{v_{\rm FSR}}{F} = \frac{c}{4L} \cdot \frac{1 - R^2}{\pi R}$$
(3)

これらの式から、今回使用する共振器の性能の理論値はν_{FSR}が250MHz、Fが313、Δν_{1/2}が0.8MHz になる。そこで、実際に組み立てたトランスファー共振器の性能確認のためこの共振器の透過ス ペクトルの測定を行った。実験配置を図3に示す。光源には発振波長780nmの外部共振器型LD (New Focus TLB-6013D)を使用し、その出力光を戻り光防止のためにアイソレーターに通した あと共振器に入射した。そして、共振器のピエゾ素子に周波数100Hzで8V_{pp}の三角波電圧を印加し、 共振器長を掃引させた。そして、共振器の透過光を光検出器で受光し、電気信号に変換したあと、 オシロスコープでそれを測定・記録した。実験結果を図4に示す。ここで二つの鋭いフリンジが 観測されたので、このピーク間距離がν_{FSR}(250MHz)とみなした。これと比較して干渉フリンジ のピークの半値全幅を見積もったところ1.7MHzという結果が得られた。これは理論値に比べ 0.9MHz大きな値である。実際の半値全幅が理論値よりも広がった原因としては、入射レーザー光 と共振器のモードマッチングの不備と共振器組み立て時のミラーのミスアライメント、特にミラー



間距離とミラーの曲率半径の値の不一致が考えられる。文献[4]では共振器の干渉フリンジピー クの半値全幅は3.2MHzであったので、これと比較すると今回得られた半値全幅1.7MHzという値 は半分程度まで小さくなった。したがって、高フィネス化の目的であったトランスファー共振器の 共鳴周波数の安定度の向上も期待できる。

3. 変調分光法による微分スペクトルの測定

次に、図4に示した透過光スペクトルの微分スペクトルを変調分光法によって測定することを試 みた。変調分光法による微分スペクトルの測定原理は以下の通りである。共振器の透過光スペク トルを共振器の共鳴周波数 ν に関する関数 $I(\nu)$ と考え、周波数を ν_0 の近傍で振幅 ν_m 、周波数 ω_m で変調すると、そのときに得られる透過光スペクトルは次の式(4)の通り表される。

$$I(v_0 + v_m \cos \omega_m t) = I(v_0) + \frac{d I(v)}{dv} \Big|_{v = v_0} v_m \cos \omega_m t + \frac{1}{2} \frac{d^2 I(v)}{d v^2} \Big|_{v = v_0} (v_m \cos \omega_m t)^2 + \dots$$
(4)

この式(4)の右辺第2項はもとのスペクトルの周波数に関する1次微分と変調信号を乗じた形 になっている。位相敏感検波器(PSD)は乗算と低周波フィルタ(LPF)によって特定の周波数だ けを抜き出して測定する装置であり、これによって式(4)の右辺第2項だけを抜き出し元のスペ クトルの微分スペクトルを得る。実際にこの変調分光法によって共振器の干渉フリンジの微分ス ペクトルを測定する実験配置を図5に示す。変調信号を共振器のピエゾ素子に印加し、共振器長 に対して変調を行った。共振器の共鳴周波数は共振器長によって決まるので、これは間接的に共 振器の共鳴周波数を変調していることになる。実験で使用するPSDは最適な条件で微分信号の検 出と共振器の安定化制御を行うために自作した⁸⁾。また、掃引信号と変調信号を合わせてピエゾ素 子に印加するために加算回路を使用した。図5の実験配置で変調信号を周波数400Hzで3mVppの 矩形波電圧、掃引信号を周波数0.05Hzで8Vppの三角波電圧とし、PSDのLPFの時定数を10msに 設定して実験を行い、PSDの出力信号をオシロスコープで測定・記録した。実験結果を図6に示す。 |透過光スペクトルの1次微分は元のスペクトルの傾きに相当するので干渉フリンジのピーク、すな わち共鳴周波数の位置で微分信号は0Vになり、その前後では信号の極性が反転するはずである。 図6の結果は確かにそのようになっている。ただし、図6の結果では信号の正の極大値と負の極 大値の絶対値が一致しなかった。これは、主に共振器の組み立て時のミラーのミスアライメント によってフリンジが共鳴周波数を中心としてその両側で形状が非対称であったことを反映してい ると考えられる。



4. 高フィネス共振器のトップ・オブ・フリンジ制御

統いて、共振器の干渉フリンジの微分信号を用いた共振器のトップ・オブ・フリンジ制御を試 みた。今回、共振器の安定化制御はPI制御により行った。PI制御回路は誤差信号に比例した信号 と積分した信号とを加えてフィードバックする制御方法である。比例制御を行う反転増幅回路は 図7のように製作した。この回路では、入力信号を0.05~1.1倍にして出力できる。また、積分制 御を行う積分回路を図8のように製作した。この回路ではコンデンサの容量を選択することで、信 号積分の時定数を10s ~77sの間で設定することができる。これら二つの回路を合わせてPI制御 回路となる。また、今回は十分に長い時間制御を維持できるようにピエゾ素子に印加する信号の 電圧範囲を広げる目的で高電圧化回路も用いた。共振器の安定化制御で実際に行うことはピエゾ 素子に適切な電圧を印加して、その長さの変化を補償し、温度変化が生じても共振器長を一定に 保つことである。したがって、ピエゾ素子で実際に補うことのできる共振器長の変化量を超えて しまうと制御することはできなくなる。今回使用しているピエゾ素子の印加電圧範囲は-30V~ +150Vであるが、今まではPI制御回路などの製作で実際に用いている汎用オペアンプ(Texas Instruments 製LF356)の出力電圧範囲が-15V~+15Vに限られており、これがピエゾ素子の 実際のストローク幅を制限していた。そこで、0V ~+150Vの電圧範囲で動作する高電圧オペア ンプ(Apex社PA84)を用いた増幅回路で高電圧化した信号をピエゾ素子にフィードバックし、 印加する方法に改めた。高電圧化回路は-15V~+15Vの電圧範囲の信号を0V~+150Vの電 圧範囲の信号に変換するために図9のような概略になっている。



以上のPI制御回路と高電圧化回路を用いて共振器の安定化制御を試みた。実験配置図を図10に示す。変調信号は周波数2kHzで6mV_{pp}の矩形波とし、PSDのLPFの時定数は1msに設定した。 またPI制御回路は反転増幅回路の増幅率を0.1、積分回路の時定数を77sに設定した。

光検出器の出力信号を透過光信号、PSDの出力信号を微分信号、高電圧化回路の出力信号、す なわちピエゾ素子への入力信号をフィードバック信号として、これら3つの信号をオシロスコープ で波形を測定・記録した。共振器のピエゾ素子に直流電圧を印加することで共振器長を微調整し、 共振器の共鳴周波数を入射LD光の周波数に近づけてからPI制御回路のスイッチを入れ、制御を 開始した。制御開始直後の透過光信号、微分信号、フィードバック信号を図11に示す。制御がう まく行われていれば、共振器の共鳴周波数が入射LD光の周波数にロックされるので、透過光信号 はフリンジのピーク電圧に維持されるはずである。また、同様の理由で微分信号は0Vに維持され るはずである。そして、フィードバック信号は共振器のピエゾ素子部分の長さに連動して時々刻々 と変化する。ここで、温度変化による金属胴体の伸縮は時間的に緩やかな変化であると考えられ



透過光信号、微分信号、フィードバック信号のいずれもがそのような振舞いであるので、制御が うまく行われていることが分かる。続いて、制御開始から2時間経過したときの透過光信号、微 分信号、フィードバック信号の波形を測定・記録した。その結果を図12に示す。図12に示した結 果でも透過光信号はフリンジのピーク電圧に、微分信号は0Vに維持されたままであり、フィード バック信号は緩やかな変化であるため制御がうまく行われていることが分かる。図11の終わりか ら図12の始まりまでの約2時間の間も信号の様子を目視で確認していたが所望の信号が観測され ていたので、今回共振器の共鳴周波数を入射レーザー光の周波数に少なくとも2時間のあいだロッ クし続けることができたと結論付けられる。

次に安定化制御中の微分信号の電圧幅から、入射LD光の周波数に対する共振器の共鳴周波数の変化を安定度として求めた。安定化制御中であっても、共振器の共鳴周波数と入射レーザー光



の周波数の間にはわずかながら差が生じる。このため、図11(b)や図12(b)の微分信号には一 定の電圧幅が見られる。この電圧幅を図6のような干渉フリンジの微分スペクトルと比較して周波 数幅に換算し、共振器の共鳴周波数の安定度を見積もった。なお、透過光信号でも図4のような 透過光スペクトルと比較することで電圧幅を周波数幅に換算できるが、今回はトップ・オブ・フリ ンジにおける制御であり、透過光スペクトルからはフリンジのピーク付近において電圧幅から周波 数幅を正しく求められない可能性が高いので、微分信号の電圧幅から求めた。まず図11(b)の制 御開始時の微分信号の電圧は-10.0mVから9.6mVまでだったので、干渉フリンジの微分スペク トルと比較してこの電圧範囲を周波数幅に換算したところ0.17MHzと見積もられた。次に、図12 (b)の制御開始2時間後の微分信号の電圧は-8.4mVから9.6mVまでだったので、この範囲を周 波数幅に換算したところ0.16MHzと見積もられた。制御開始時と2時間経過後の共鳴周波数の安 定度を比較するとほぼ等しい値なので、時間が経過しても共鳴周波数の安定度はほぼ一定である ことが分かった。従来の共振器の共鳴周波数の安定度は約1.3MHzであった³⁾。これに対して、今 回の高フィネス共振器の安定度は約0.17MHzとなり、従来の安定度の1/10程度まで値を小さくで きたので、期待通りに安定度の向上が確認された。この安定度は典型的な原子の自然幅(数 MHz 程度)と比べても1/10以下であり、このような原子を対象として分光実験を行う際の、光源LDの 発振周波数安定化基準としても十分な安定度であると言える。

5. まとめ

共振器の共鳴周波数の安定度向上を目的として、共振器の高フィネス化とそのトップ・オブ・ フリンジ制御を試みた。共振器のフィネスを313まで上げて設計し、変調分光法により得られる微 分スペクトル信号を参照信号として安定化制御を行った。その結果入射LD光の周波数に対して、 共振器の共鳴周波数を0.17MHz以内の範囲で2時間にわたって安定化制御することができた。こ こで得られた共振器の共鳴周波数の安定度は、過去に行った共振器安定化用LDの安定化における、 制御基準として用いたRbの自然幅(約6MHz)⁹⁾や安定化されたレーザーの周波数安定度 (0.7MHz)²⁾、様々な原子の自然幅(数MHz ~数十MHz)⁹⁾と比較してもはるかに小さな値であり、 原子分光実験における光源レーザー安定化用の周波数基準として十分な性能にまで改良できた。 ただ、現状はPSDで測定される微分信号の帯域幅が160Hz程度と狭い。帯域幅の拡大には、高い 周波数での変調が必要だが、ピエゾ素子で現在よりも高い周波数で変調することは現実的に難し い。したがって、数MHz以上の高い周波数で変調できる電気光学変調素子(EOM)を用いて入 射LD光の周波数変調を行うことにより、微分信号の帯域幅の拡大と共振器の共鳴周波数の安定度 の向上が見込める。

引用文献

- 1) 嶺重慎、高橋義朗、田中耕一郎:「光と物理学」(京都大学学術出版会 2007) pp.27-44.
- 2) 上敷領静香、大向隆三、兵頭政春、近藤一史:「交差共鳴を用いたレーザーの発振周波数制御」埼玉 大学紀要(教育学部)第62巻1号(2013) pp.241-248.
- 3) 管野敬之、須田純平、近藤一史、大向隆三:「レーザーの発振周波数制御に向けた高安定参照共振器の開発」埼玉大学紀要(教育学部)第64巻2号(2015) pp.243-250.
- 4) 和泉勇輝:「光強度変動補償機構を備えた共振器制御方法の開発」平成24年度埼玉大学大学院教育学

研究科修士論文

- 5)飯田克也、近藤一史、大向隆三:「強度モニターを利用した共振器の制御方法の開発」埼玉大学紀要(教育学部)第63巻2号(2014) pp.195-204.
- 6) Piezomechanik社ウェブサイト: http://www.piezomechanik.com/en/products/
- 7) Melles Griot社ウェブサイト: http://www.repairfaq.org/sam/laser/FPI25_3RG.pdf
- 8) 傳田晟矢、近藤一史、大向隆三:「原子スペクトルの測定に向けた位相敏感検波器の試作」埼玉大学 紀要(教育学部)第63巻2号(2014) pp.205-215.
- 9) Harold J. Metcalf, Peter van der Straten : *Laser Cooling and Trapping* (Springer, 1999) pp.274–275.

(2017年10月2日提出) (2017年11月18日受理)

Stable and High Finesse Transfer Cavity towards a Precise Control of a Laser

DENDA, Seiya

Graduate School of Education, Saitama University

FUJIWARA, Syohei Faculty of Education, Saitama University

OHMUKAI, Ryuzo Faculty of Education, Saitama University

Abstract

To obtain a reference signal accurate enough for maintaining laser oscillation frequency, we stabilized the resonance frequency of a high-finesse transfer cavity whose finesse amounts to 313. We observed the derivative spectrum of the transmission one by modulating the cavity length and phase-sensitive detection and used this derivative signal as an error signal for controlling the cavity length. With the servo control, we successfully locked the resonance frequency of the high-finesse transfer cavity for 2 hours. Furthermore, the frequency stability was estimated to be 0.17 MHz when the signal bandwidth in the servo system corresponded to almost 160 Hz. This performance is sufficient to be used as a highly-versatile and stable reference signal for a light source in high-resolution spectroscopy of atoms.

Keywords: transfer cavity, modulation spectroscopy, laser diode, resonance frequency