COMSOLを用いた伝送線路形超音波モータ用共振子の設計

Design of Resonator for Ultrasonic Motor with Vibrational Transmission Line using COMSOL

田村 英樹 (東北工業大学)

Hideki Tamura (Tohoku Institute of Technology)

1. まえがき

細管内部や小さな開口部を通して内部の検査 や修理の為に回転動力の導入を考えた際、先 端部に小型のモータを用意する構造では得られ る出力が十分でないことが予想される。減速機を 必要としない超音波モータ(USM)は小型で高ト ルクが得やすい方式であるが、素子形状の小型 化に伴う出力の低下を免れることは出来ない。そ こで Fig.1 に示すように柔軟に曲げが可能な細 線振動伝送路を用いて、外部にある比較的大型 の振動子から屈曲振動を与えて、線路先端のロ ータを回転させる構造を検討している。

はじめに数値設計を行わずに試作した伝送線 路型 USM ではかろうじて回転が得られ動作確 認は出来たが、出力が弱いなど課題が多かっ た。そこで構造設計に COMSOL Multiphysics 4.1 を用いた。結果的に振動反射の影響によっ て励振部と振動伝送路各々の有する共振特性 が結合する現象が確認され、これを回避する整 合層構造を導入することでモード結合を回避し て振動計の特性を向上させ、合わせてロータに 回転力を伝える振動変換部や実用構造に近づ けるためのロータ自己保持予圧構造の基礎解析 を経て USM 性能と機構に改善を施した。本案 件に関して基本設計と主要な課題解決に有用 であった COMSOL の使用法を紹介する。

2. 基本構造

Figure 2 に初期構造を示す。アルミニウムの正 方断面角柱の側面 4 面に圧電セラミックスを貼り 付けて励振用の振動子とする。この振動ブロック の長手方向端面に細孔を穿ち、ここに直径 0.5mm、内径 0.3mmのステンレス製細径パイプ を接着する。このパイプは容易に曲げることが出 来る。その細径パイプの他端にロータを取り付け るが、初期の動作確認においてはロータ自重に よりパイプ先端に載せる程度の簡易な構成であ った。角柱振動子には Fig.3(a)の屈曲一次モー ド振動 B₁mode と、これと直交する同形モードの B'1mode を生じさせるように、その共振周波数で



Fig.1 Ultrasonic motor to rotate in a restricted tight space driven by outer vibrator.







the piezoelectric driving method.

励振する。加振のためのセラミックスの分極方向 と電気端子は Fig.3(b) のように定めた。電気端 子 A と端子 B はそれぞれ B₁mode と B'1mode を 独立に励振でき、ここで時間的な位相を 90 度ず らして励振することで回転モードが得られる。こ の振動は細径パイプ振動伝送路を伝わり、線路 長方向を垂線とする平面内で回転運動する。結 果的に線路先端のロータは線路から摩擦力を受 けて、いわゆる「皿回し」状態となり回転する。

本構造は駆動電圧の位相差を +90 度と -90 度の切り替えによって回転方向を反転させること が出来る。試作検証によってモータの正転と反 転動作が確認された。しかしながら回転力は弱 く、改善の必要があった。

3. COMSOL による基礎解析

USM の設計において異形共振モードを組み 合わせて用いる場合には、個々の共振周波数を 一致させるモード縮退の為に、通常は FEM を用 いて適切な振動子設計を行う必要がある。本形 式では Fig.3(a) に示したように同形縮退モードを 利用しているため特別な設計は不要と思えた が、モータ出力向上を目指して、まずは角柱振 動子に対する伝送線路長の最適化を検討した。 ここで解析に用いた材料定数を Table I に示す。 なお圧電セラミックスについては富士セラミックス 社のハード系 PZT である C213 の定数を用いた が本稿では割愛する。

Figure 4 は細径パイプ振動伝送路のみに関し て、その長さ L_T と共振周波数の解析結果であ る。高次モードはノードの数 #N によって識別し ている。なお後述のロータ駆動条件により、駆動 端変位は並進方向に僅かである(モーメントで 駆動される)ので端面境界は単純に固定として いる。ここで Fig.4 中には角柱振動子の単体で の共振周波数 f_{0p} =24.36kHz の線が示されてい るが、この値と一致する線路長とモードを用い る、すなわち角柱振動子と伝送路の共振周波数 を一致させることで大きな振動変位が得られると 予想した。

角柱振動子と伝送線路を接続した後の共振周 波数の解析結果を Fig.5 に示す。これは Fig.4 の結果と比較すると、#28 モードに角柱振動子 単体時の振動特性が表れており L_T=196mm 近 傍では隣接モードが近接しつつも両モードは交 差しない。これは典型的な結合モードの傾向で ある。このとき全体の定在波振動変位分布は Fig.6 のようになる。本来、角柱振動子から振動

Table I Material constants for analysis.

	Aluminum	Steel
Density(kg/m3)	2730	7850
Young' s module(GPa)	69	205
Poisson' s ratio	0.33	0.28
Mechanical Qm	3000	3000



Fig.4 Resonant frequency of transmission line.



Fig.5 Analyzed results for resonant frequency of resonator connected with rod and trans.-line.



Fig.6 Vibration displacement of the resonator.

エネルギが適切に伝送路に伝わっているとすれ ば、断面積の小さい伝送線路は角柱部の振幅よ りもかなり大きな振幅を得ていなければならない ので、この設計には不十分な点があると考えられ る。ここで伝送路長 L_T =196mm において駆動電 圧 1V として周波数応答解析を行うと、伝送路の 中間部付近において最大の振動振幅は Fig.7(a) に示すように角柱振動子単体共振周波 数 f_{OP} の近傍にて近接する二つの変位ピークが 生じる。

試作評価の際にも同様の近接周波数特性が 見られ、このような隣接モードを切り替えた際に



Fig.7 Analyzed results for frequency response of vibration displacement.

ロータの回転方向も逆転した。即ち、位相ロック 等の駆動制御を行う際にモードジャンプに伴う 反転などの回転不安定性を生じやすい。このよう なモードジャンプを防ぐために隣接周波数の比 較的大きい、例えば $L_{T}=(L_{T1}+L_{T2})/2\approx193$ mmを 用いると Fig.7(b) に示すように伝送路共振の中 間で強制駆動となっている為、伝送路振動振幅 は3分の1程度まで低下している。これはまた、 素子作成時に伝送路長の誤差が大きな特性変 動を生じる事も現している。以上のように単純に 角柱振動子と振動伝送路を接続する構造では 実用上扱い難い諸特性が生じる事が分かった。

4. 特性改善の検討

前記課題の理由として Fig.8(a) に示すように角 柱振動子と伝送路の特性インピーダンスが大き く異なり、接続点での機械的インピーダンスに大 きな違いがある為に反射係数が高い為と考えら れる。この場合、圧電的に励振された屈曲振動 が伝送路に伝わりにくいほか、伝送路端で反射 した成分も角柱振動子側に戻りづらく、従って全 体としての振動系になっておらず各部位毎の共 振特性が強く表れる。

このため、Fig.8(b) に示すように接続点での機 械的インピーダンスを一致させるように整合層と なる連結構造の導入を試みた。これによって細 線伝送路への振動伝播効率向上に加えて、各 部位毎に定在波が閉じ込められて結合モードが 生じるのを抑制する効果を見込む。



(a) direct connection



(b) with connector as a matching layer

Fig.8 Power reflection at the connecting point.



Fig.9 Analyzed method to obtain the mechanical impedances of the rod and transmission line on the connection ports.

機械的インピーダンスを求めるにあたり、今後 ロータ側の形状など複雑な要因が入ったとしても 確実に値を得るためにも FEM による手法が有 効であると考える。このための解析方法は Fig.9 に示すように接続点において左右の部位を切り 離し、それぞれの部位において接続点から奥側 を見た機械的インピーダンスを求める。ここで接 続点に力 $F_{\rm D}$ を与えて機械的に励振する周波数 応答解析から、その際に生じる駆動点の振動変 位速度 v を得る。この駆動力と振動変位速度か ら、機械的インピーダンスを $Z_{\rm m} = F_{\rm D}/v$ によっ て求める。

はじめに伝送線路の機械的インピーダンス Zmt を求めて目標値を定める。Fig.4 の共振周 波数の交差条件である #29-mode の L_{T1} 、 #28-mode の L_{T2} と#27-mode の L_{T3} において 得られた Zmt を Fig.10 に示す。このように条件 によって Zmt には若干の差異が生じる事から伝 送路長が大きく異なる場合には再設計が必要と 考えられる。ただし、Fig.10 の範囲程度であれば それほど大きな違いではない。

続いて角柱振動子の機械的インピーダンス Zmv を求めた。角柱振動子単体での駆動点イン ピーダンスは 0.24N/(m/s) であり、伝送線路の Zmt とは 100 倍程度の違いであった。ここで、 Fig.11 中に示すように幅 W_c 、長さ L_c の連結構 造を導入し、その先端から Zmvc を求めた結果 を Fig.11 にまとめた。ここで先に求めた伝送線 路の Zmt を目標値として示している。連結構造 の幅 $W_c = 3$ mm の場合には L_c を変えていって も Zmvc は目標値 Zmt に到達しなかった。これ に対して $W_c = 1, 2$ mm では Zmvc = Zmt となる L_c が存在した。

以上の結果からは複数の整合条件が存在する ように見えるが、合わせてFig.12に示すように連 結構造を伝送線路側にして切り離し点を変えた 場合も Zmv = Zmtc の整合条件が成立すること が必要である。この条件だけを満たす連結子寸 法も複数存在するが、Fig.11とFig.12の双方の 条件を満たすのは、Fig.13に示すようにそれぞ れの交差点となる寸法ただ一つとなる。

5. 整合連結構造を用いた振動子の特性

上記の結果を基に、ただし試作時の精度を考 えるとあまり細かな値を採用しても実現困難であ るので、以降は $W_c = 2$, $L_c = 7.5$ mmの連結構造 をおおよそ整合の取れる寸法であるとして考え る。連結構造を用いた振動系全体について伝送 路長さを変えたときの共振周波数の解析結果を Fig.14 に示す。ここでも伝送路先端は変位拘束 とした。結果より明らかに角柱振動子単体の特 性は現れず、Fig.4 の単純線路に類似の特性と なった。

この際の伝送路振動振幅について Fig.5 と対 比するよう、駆動電圧を 1V とした周波数応答解 析の結果を Fig.15 に示した。Fig.15(a)の #29-mode が、励振角柱と伝送路双方の共振周 波数を一致させるように目標としていた設計条件 である。隣接するモードの振動振幅も大きく現れ ており、かつその周波数間隔には余裕がある。ま た、角柱振動子の共振周波数と伝送路共振が 離れた条件として Fig.15(b)を見ると、しかしなが ら #28-mode を中心にして十分な振幅が得られ ている。従って、伝送路長の製作時のばらつき 等があった場合でも極端な振幅低下を生じずに 使用出来る可能性が高い。

ここで振動子全体の振動変位分布を Fig.16 に 示す。一方は連結構造のない場合であり、Fig.7 (b)の #28-mode である。これは伝送路単体共 振の間を角柱振動子単体共振で強制駆動して いる状態である。このために角柱振動子の振幅





Fig.14 Analyzed results for resonant frequency of resonator connected with rod, connector and transmission line.

に対して素子断面積が大きく違うにもかかわらず 振動振幅が同等であり、すなわち振動エネルギ の大部分が角柱振動子に存在する状態である。 他方は整合条件を満たすような連結構造を備え た Fig.15(a)の#29-modeであり、角柱振動子の 振幅は相対的に非常に小さく、伝送線路側に効 果的に振動が伝達していると考えられる。

以上のように、接続点での機械的インピーダン スを整合させるように設計された連結構造を用い た振動系により、部位個別の振動特性が抑えら れて系全体の振動特性が得られる。

6. ロータ回転部の構造検討

以上までの検討により、細線パイプ振動伝送 路に効果的に振動を伝達させる設計が可能となった。次に重要な課題として、実際に使用される 場所にロータ部を導入する為には細線伝送路の 先端にロータを自己保持しておく構造が必要で ある。また超音波モータは摩擦力を働かせるた めにあらかじめロータと振動部を予圧しておかね ばならない。

そこでロータ部の基本構造として、Fig.17(a) に 示すようにロータのシャフトを先端に設け、このシ ャフトを保持し、同時に細線伝送路の振動からロ ータを摩擦駆動する為の基台構造を検討した。

シャフト部にはまたロータを予圧する為にスプリ ングを抑える機構も必要である。この際、シャフト が大きく振れる設計ならば、シャフト部の振動を 抑えることで、振動系全体の振動も低減させてし まう。従ってシャフトの振動は小さく抑え、他方で ロータの接触部は大きな変位出力が得られるよう な相反する要求を満たす基台が必要である。



Fig.15 Analyzed results for frequency response of vibration displacement of the improved resonator.



Fig.16 Comparing vibrational displacement distributions between the direct and improved connected resonators.

この設計については特に細線からの振動を効 果的に変換する為の検討が不十分であるが、現 時点では Fig.17(b) に示す構造にて試作検討を 行っている。この構造はシャフトを基台内側にあ る変位の小さな点(ノード付近)に取り付けるよ うに取り付け穴を僅かにシャフトよりも太くする。こ の空隙の効果により Fig.18 の解析結果に示され るようにシャフトの変位を低減することが出来る。

また、具体的な先端構造を Fig.19 に示す。シャフトの先端にねじ構造を設けてスプリングを押し込んでロータを予圧している。

これら整合構造並びにロータ保持構造を備え た超音波モータを試作評価したところ、実際にロ ータの正転と逆転の動作が確認された。以後、 詳細な実験を行う。



(a) Rotor holding construction. (b) Shaft-base.





Fig.18 Analyzed result of bending displacement of the shaft and base-construction.

7. まとめ

細狭部への動力導入を指向した細線振動伝 送路型の超音波モータ設計事例を示した。振動 励振部から細線への振動伝達効率を向上させる ための整合層を設計するにあたり、構造接続点 で切り離して各々の機械的インピーダンスを COMSOL を用いて解析する手法を用いた。実 際の設計構造を直接用いるため、複雑な形状や 今後ロータ部の具体的な構造が追加された場合 であっても同一の手法を用いることが出来る。

整合層の形状を決定するには、整合層の前後 で切り離し、それぞれの機械的インピーダンスが 一致する条件を連立させて一つの解が得られ た。結果的に初期構造で問題となっていた伝送



Fig.19 Trial construction to preload and to apply friction force for the rotor.

路部での振幅増大が得られた他、実用上厄介な モード結合が回避出来ることが明らかとなった。 更に実用上はロータ部に関する構造設計が重 要であり、この点については今後の検討課題で あるが、参考まで現時点での構造例を示した。

参考文献

- (1) 平野、田村、高野、青柳:「細径パイプ伝送路 の両端に矩形振動子とロータを配置した超音 波モータの試作」,日本音響学会2010年秋季 大会講演論文集, pp.1235-1236.
- (2) 平野、田村、高野、青柳:「ロータ保持ならび に駆動力伝達のための伝送路先端構造につ いて-細径パイプ屈曲振動伝送路形モータ (2)-」,日本音響学会2011年春季大会講演論 文集, pp.1473-1476.
- (3) 田村、平野、高野、青柳:「細線振動伝送路の励振効率を高めるための連結構造について-細径パイプ屈曲振動伝送路形モータ(3)-」,日本音響学会2011年秋季大会講演論文集, pp.1327-1330.